

【特許請求の範囲】

【請求項 1】

有機発光素子を用いた表示装置の駆動方法であって、
階調によって出力電流が異なる N ビット (N は自然数) ソースドライバにおいて、
階調表示を行うための第 1 の期間において、階調に応じた電流出力を行い、
前記第 1 の期間の直前の第 2 の期間において、上位 M ビット (M は自然数かつ $N > M$)
に対応する複数の電流源である第 1 の電流源群と、階調に応じて出力する下位 (N - M)
ビットに対応する複数の電流源である第 2 の電流源群のうち、前記第 1 の電流源群は階調
によらず最大電流を出力し、前記第 2 の電流源群は階調に応じて電流出力を行い、
前記第 2 の期間の直前の第 3 の期間において、
第 1 の電圧源による電圧出力を行う
ことを特徴とする有機発光素子を用いた表示装置の駆動方法。

10

【発明の詳細な説明】

【技術分野】

【0001】

本発明は、有機電界発光素子など、電流量により階調表示を行う表示装置に用いる電流出力を行う駆動用半導体回路に関する。

【背景技術】

【0002】

有機発光素子は、自発光素子であるため、液晶表示装置で必要とされるバックライトが
不要であり、視野角が広いなどの利点から、次世代表示装置として期待されている。

20

【0003】

一般的な有機発光素子の素子構造の断面図を図 4 に示す。有機層 42 が陰極 41 及び陽
極 43 により挟まれた構成となっている。これに直流電源 44 を接続すると、陽極 43 か
ら正孔が、陰極 41 から電子が有機層 42 に注入される。注入された正孔及び電子は有機
層 42 内を電源 44 により形成された電界により対極に移動する。移動途中において電子
と正孔が有機層 42 内で再結合し、励起子を生成する。励起子のエネルギーが失活する過
程において発光が観測される。発光色は励起子の持つエネルギーにより異なり、およそ有
機層 42 の持つエネルギーバンドギャップの値に対応したエネルギーの波長を持つ光とな
る。

30

【0004】

有機層内で発生した光を外部に取り出すため、電極のうち少なくとも一方は可視光領域
で透明な材料が用いられる。陰極には、有機層への電子注入を容易にするため仕事関数の
低い材料が用いられる。例えば、アルミニウム、マグネシウム、カルシウムなどである。
耐久性、さらなる低仕事関数化のためにこれらの合金や、アルミリチウム合金といった材
料が用いられることがある。

【0005】

一方陽極は正孔注入の容易性からイオン化ポテンシャルの大きいものを用いる。また陰
極が透明性を持たないため、こちらの電極に透明性材料を用いることが多い。そのため一
般的には、ITO (Indium Tin Oxide)、金、インジウム亜鉛酸化物 (IZO) などが用
いられる。

40

【0006】

近年では低分子材料を用いた有機発光素子において、発光効率を高めるため、有機層 4
2 を複数の層で構成することがある。これにより、各層で、キャリア注入、発光領域への
キャリア移動、所望の波長を持つ光の発光の機能を分担することが可能となり、それぞれ
に効率のよい材料を用いることで、より効率の高い有機発光素子を作成することが可能と
なる。

【0007】

このようにして形成された有機発光素子は、図 5 (a) に示すように輝度は電流に対し
て比例し、図 5 (b) に示すように電圧に対しては非線形な関係となる。それゆえ階調制

50

御を行うには、電流値により制御を行う方がよい。

【0008】

アクティブマトリクス型の場合、電圧駆動方式と電流駆動方式の2通りがある。

【0009】

電圧駆動方式は電圧出力型のソースドライバを用い、画素内部において電圧を電流に変換し、変換した電流を有機発光素子に供給する方法である。

【0010】

この方法では画素毎に設けられたトランジスタにより電圧電流変換を行うことから、このトランジスタの特性ばらつきに応じて、出力電流にばらつきが発生し、輝度むらが生じる問題がある。

10

【0011】

電流駆動方式は電流出力型のソースドライバを用い、画素内部では1水平走査期間出力された電流値を保持する機能のみを持たせ、ソースドライバと同じ電流値を有機発光素子に供給する方法である。

【0012】

電流駆動方式の例を図6に示す。図6の方式は画素回路にカレントコピア方式を用いたものである。

【0013】

図7に図6の画素67の動作時の回路を示す。

【0014】

画素が選択されたときには図7(a)に示すようにその行のゲート信号線61aはスイッチを導通状態とするように、61bは非導通状態となるようにゲートドライバ35から信号が出力される。このときの画素回路の様子を図7(a)に示す。このときソースドライバ36に引き込まれる電流であるソース信号線60に流れる電流は点線71で示した経路を流れる。よってトランジスタ62にはソース信号線60に流れる電流と同一電流が流れる。すると節点72の電位はトランジスタ62の電流電圧特性に応じた電位となる。

20

【0015】

次に非選択状態となるとゲート信号線61により図7(b)に示すような回路となる。EL電源線64から有機発光素子63に73で示す点線の経路で電流が流れる。この電流は節点72の電位とトランジスタ62の電流電圧特性により決まる。

30

【0016】

図7(a)と(b)において節点72の電位は変化しない。従って同一トランジスタ62に流れるドレイン電流は図7(a)と(b)において同一となる。これによりソース信号線60に流れる電流値と同じ値の電流が有機発光素子63に流れる。トランジスタ62の電流電圧特性にばらつきがあっても原理上電流71と73の値には影響がなく、トランジスタの特性ばらつきの影響のない均一な表示を実現できる。

【0017】

従って、均一な表示を得るためには電流駆動方式を用いる必要があり、そのためにはソースドライバ36は電流出力型のドライバICでなければならない。

【0018】

階調に応じた電流値を出力する電流ドライバICの出力段の例を図10に示す。表示階調データ54に対し、デジタルアナログ変換部106によりアナログの電流出力を104より行う。アナログデジタル変換部は、複数個(少なくとも階調データ54のビット数)の階調表示用電流源103とスイッチ108及び、1つあたりの階調表示用電流源103が流す電流値を規定する共通ゲート線107から構成される。

40

【0019】

図10では3ビットの入力105に対しアナログ電流を出力する。ビットの重みに応じた数の電流源103を電流出力104に接続するかをスイッチ108により選択することで、例えばデータ1の場合は、電流源103が1つ分の電流、データ7の場合は7つ分の電流といったように階調に応じた電流が出力できる。この構成をドライバの出力数に応じ

50

た数だけ 106 を並べることで電流出力型ドライバが実現可能である。トランジスタ 103 の温度特性を補償するため共通ゲート線 107 の電圧は分配用ミラートランジスタ 102 により決められる。トランジスタ 102 と電流源群 103 はカレントミラー構成となり、基準電流 89 の値に応じて 1 階調あたりの電流が決められる。この構成により、階調により出力電流が変化し、かつ 1 階調あたりの電流は基準電流により決まる。

【0020】

有機発光素子を用いた表示装置の例を図 21 から図 23 にしめす。図 21 はテレビ (の斜視図 (図 21 (a)) およびその構成ブロック (図 21 (b)))、図 22 はデジタルカメラもしくはデジタルビデオカメラ、図 23 は携帯情報端末を示している。有機発光素子は応答速度が速いため動画を表示する機会の多いこれらの表示装置にふさわしい表示パネルである (たとえば、特許文献 1 参照)。

10

【0021】

図 10 に示すような電流ドライバでは、同一サイズのトランジスタ 103 を (階調数 - 1) 個だけ並べ、入力データに対し、出力につながるトランジスタ 103 の個数を変化させることで電流出力を行っている。そのため、階調と出力電流は比例関係となる。これをそのまま出力すると、人間の視覚特性から全体に白っぽく見える (低階調側が白っぽくなる)。

【0022】

一般的なディスプレイの駆動装置では各階調に応じた出力にガンマ補正をかけて出力される。液晶ディスプレイの場合では、電圧駆動であるため、各階調に対応した電圧値が必要である。(電圧の場合には電流のように階調分の足し算により表現することは不可能であるため、階調ごとに電圧が必要) そのため、各階調電圧の段階で、ガンマ補正に対応した電圧出力となるような電圧値に調整して出力されているため、6 ビットドライバであってもガンマ補正済みであり、十分に階調表示が可能である。

20

【0023】

一方電流ドライバでは同じ 6 ビットでもガンマ補正がかかっていないため、低階調部での刻みを細かくするためには、6 ビットよりも細かな階調出力が要求される。これをフレーム間引き (FRC) で行うとすると最低でも 4 フレーム間でのフレーム間引きが必要となり、有機発光素子の応答速度が速いこともありフリッカが発生する。そのため、細かな階調表現を FRC なしで行う必要があり、例えば 8 ビット化する必要がある。

30

【0024】

この問題は、階調と出力電流が比例する電流ドライバと、入力電流と輝度が比例する電流出力型表示素子を組み合わせた場合に特有な問題である。

【0025】

FRC によるガンマ補正をなくすために、電流ドライバの出力を 6 ビットから 8 ビットに増加させ、ガンマ処理をソースドライバ入力前に行いガンマ処理した 8 ビット信号をソースドライバに入力する構成が考えられる。

【特許文献 1】特開 2001 - 147659 号公報

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

40

【0026】

電流ドライバの出力を 6 ビットから 8 ビットに拡張する方法としては、トランジスタ 103 の個数を 255 個用意する方法があるが、この方法の場合、従来 (63 個のトランジスタ 103) の方法に比べ、4 倍のトランジスタ 103 が必要となりソースドライバの面積もこれに応じて増加する。出力段トランジスタの全チップ面積に占める割合は 7 割程度あることから、単純には 6 ビット時に比べ、約 3 倍の大きさとなる。コストの面において大きなインパクトがある。

【0027】

そこで、上記の課題を考慮し、本発明は、電流ドライバの出力ビット数を増加させても、回路規模の増大をより低く抑えることができる、電流出力型半導体回路、表示用駆動装

50

置、表示装置、電流出力方法を提供することを目的とする。

【課題を解決するための手段】

【0028】

上記の目的を達成するために、本発明は、アクティブマトリクス型表示装置の駆動方法であって、

ある水平走査期間内においてソース信号線に対し電圧が印加させる第1の期間と最大電流が流れる第2の期間と階調に応じた電流が流れる第3の期間が存在し、

表示色の表示パターンがすべて同一である場合においても第2の期間の長さが、表示色ごとに異なる長さとなることがあるアクティブマトリクス型表示装置の駆動方法である。

【発明の効果】

10

【0029】

本発明の電流出力型半導体回路、表示用駆動装置、表示装置、電流出力方法によれば、電流ドライバの出力ビット数を増加させても、回路規模の増大をより低く抑えることができる。

【発明を実施するための最良の形態】

【0030】

本発明の電流出力型半導体回路では、追加する2ビット分に関しては、従来の6ビット分の下位側に追加する。そのためこれまでの6ビット出力に用いた階調表示用電流源103の電流値の4分の1を出力する電流源を用意し、これを3つ追加することで256階調出力を行う。図24に8ビット出力を行う電流出力段の概念図を示す。

20

【0031】

8ビット化により増加するトランジスタ数は3個であるため、上位側に追加するのに比べ回路規模の増加が小さい構成が実現可能である。

【0032】

白表示（最高階調表示）での電流値の調整は“*I*”の値を調整すれば良く、この“*I*”の値は図8の構成の基準電流89を制御すれば変化できるため、アプリケーションに応じて制御データ88を入力することで実現する。

【0033】

図24の構成をトランジスタで実現したときの例を図25に示す。上位6ビット分のトランジスタ252は、本発明の第1の単位トランジスタに一例として対応し、下位2ビット分のトランジスタ251は、本発明の第2の単位トランジスタに一例として対応する。トランジスタ群241a、241bは、本発明の第1の電流源群に一例として対応し、トランジスタ群242a、242b、242c、242d、242e、242fは、本発明の第2の電流源群に一例として対応する。入力映像信号データD[7:0]に対して、D[0]とD[1]間、D[2]からD[7]間では、ビット毎の重みを出力に接続されるトランジスタの個数を変化することで表現し、下位2ビットと上位4ビット間の重み付けはトランジスタのチャネル幅によりきめた。トランジスタ251と252では、252の方がチャネル幅がおよそ4倍となるように設計する。ただし、チャネル幅の比と出力電流の比がぴったり一致するわけではないため、3.3倍から4倍の間でシミュレーションやTEGトランジスタ実測データを元に、トランジスタのチャネル幅の割合を決定すること

30

40

【0034】

出力電流は各ビットに接続された電流源トランジスタの数により決まり、1つのトランジスタに流れる電流量を個数分積み重ねるような形で、出力電流を変化させる。図24及び図25の8ビット出力の場合、階調と出力電流特性は図26のようになる。（なお紙面の関係上、下位64階調のみを図示）上位6ビットのトランジスタ252により262の領域で示される電流が出力され、下位2ビットのトランジスタ251により261の領域で示される電流が出力される。262の電流はトランジスタの個数の違いにより電流値を変えているため、刻み幅のばらつきは1%以下にできる。出力電流の大部分は262の部分であるため、261の部分の電流に多少ばらつきが生じても階調のリニアリティに影響

50

を与えない。また 261 の刻み幅が所定の値に比べ増減しても、4 階調に 1 回のみ刻み幅が異なる部分ができるだけで、262 と 261 の出力電流に対する割合を考慮すると実用上は問題ない。262 の電流割合が小さくなる低階調領域では、人間の目の特性上輝度差を認識しにくく、刻み幅のばらつきは更に目立たなくなるため、問題ない。

【0035】

上位 6 ビット分のトランジスタ 252 による隣接端子間の出力ばらつきは 6 ビットドライバのものと同一のものをを用いていることから、ばらつきは 2.5 % 以内となり、出力電流ばらつきによる縦筋は発生しないことを確認済みである。

【0036】

一方新たに足した 2 ビット分のトランジスタについては、チャンネル幅を単純に 4 分の 1 にしただけでは、トランジスタのチャンネル面積が小さくなることから、ばらつきが増加し、2.5 % を超える（隣接端子間の出力電流ばらつきはトランジスタ面積の平方根に反比例する）。 10

【0037】

図 19 に図 25 の出力段の構成における階調と隣接間電流ばらつきの関係を示す。単純に下位 2 ビット分のトランジスタ 251 のサイズを小さくした場合には、実線 191 及び破線 192 で示す階調とばらつきの関係となり、階調 3 以下でばらつきが 2.5 % を超える問題がある。単純にチャンネル幅を 4 分の 1 にした場合でのばらつきと階調の関係を図 14 (b) に示す。階調 1 から 3 ではばらつきが 2.5 % を超えるため、許容できない。

【0038】

そこで、本発明では階調 1 から 3 の出力に寄与する 3 つのトランジスタ 251 のみ（トランジスタチャンネル幅）/（トランジスタチャンネル長）の値を維持し、出力電流は変化させずに、チャンネル幅とチャンネル長を大きくしてチャンネル面積を大きくすることでばらつきを低減させる。図 14 (a) に例を示す。この場合ではチャンネル長、チャンネル幅共に 2 倍とし、チャンネル面積を 4 倍とすることで全ての階調でばらつきを 2.5 % 以内とした。 20

【0039】

なお本例では、理論上の数値を述べており、実際にはトランジスタ群 241 a 及びトランジスタ群 241 b のチャンネル幅はこの値よりも大きくなる。大きくなる方向に作成するため、出力電流のばらつきに対しマージンを持つ方向に進むため、理論値でまず計算設計し、最後に実測データに基づいて変更すればよい。 30

【0040】

この方法によるチップ面積の増加は全体の 7 割に対し 1.05 倍であることから、全体としては 1.04 倍程度の増加となるため、増加率が少なくかつ、ばらつきが見えない表示が可能となる。また階調とばらつきの関係も図 19 に示す 191 と 193 の実線で示した関係となり全階調でばらつき 2.5 % を実現した。

【0041】

更に、トランジスタ群 241 とトランジスタ群 242 のトランジスタ群はそれぞれ異なるサイズで形成されているため、シミュレーションと実測値とのずれからトランジスタ群 242 の電流出力に対し、トランジスタ群 241 の電流出力が大きくなったり、小さくなったりする。 40

【0042】

トランジスタ群 241 の電流出力がトランジスタ群 242 の出力電流に対して小さくできたとしても出力が 0 であったり、負の電流が流れるわけでもないため階調反転は起こらないため、問題はない。

【0043】

一方で、トランジスタ群 241 の電流出力がトランジスタ群 242 の出力電流に対して大きくなった場合にはトランジスタ群 241 のトランジスタが出力に寄与する階調と寄与しない階調が隣接する階調間で階調反転が起こる可能性がある。例えば階調 3 と 4 の間や、127 と 128 の間である。

【0044】

階調 3 と 4 の間では、図 3 6 に示すように 3 3 % の輝度差がある。出力ばらつきは図 1 4 に示すように 2 . 5 % 程度であるから、仮に階調差が小さくなる方向にばらつきが発生したとしても 3 0 % の差はある。従って、シミュレーション値に比べ、実際のトランジスタ群 2 4 1 の電流出力が 3 0 % 大きくなっても問題はない。

【 0 0 4 5 】

階調 1 2 7 と 1 2 8 の間では、図 3 3 に示すように 0 . 7 9 % の階調差となる。階調 1 2 7 のうち 1 2 4 階調分と、階調 1 2 8 は同一サイズのトランジスタ 2 4 2 により出力されるため、ばらつきは隣接間ばらつきと同様に 0 . 5 % 程度である。そのため階調差は最小で 0 . 2 9 % になる可能性がある。トランジスタ群 2 4 1 のトランジスタによる電流が大きくなっても、全体として 0 . 2 9 % までに抑えられればよい。トランジスタ群 2 4 1 のトランジスタの電流は最大でも 1 2 . 3 % までであれば階調反転することはない。 10

【 0 0 4 6 】

階調 1 2 8 を超える場合、例えば階調 1 3 1 と 1 3 2 間では、図 3 7 に示すように、階調差は 0 . 7 5 % であるが、いずれもトランジスタ群 2 4 2 f の電流出力を持ち、異なるのはトランジスタ群 2 4 2 a、トランジスタ群 2 4 1 a、トランジスタ群 2 4 1 b の 3 つである。トランジスタ群 2 4 2 f に比べ、トランジスタ群 2 4 2 a の電流は 3 2 分の 1 であり、トランジスタのばらつきによる電流値の変化は 1 2 8 階調以下の場合に比べ小さくなる。この場合 0 . 0 8 % 小さくなる可能性があり、その結果トランジスタにばらつきがあったとしても 0 . 6 7 % の輝度差となる。1 2 7 と 1 2 8 間に比べ輝度差が大きくなること、トランジスタ群 2 4 1 の電流出力の占める割合が小さくなることから少なくとも 1 2 7 と 1 2 8 間に比べてトランジスタ群 2 4 1 のトランジスタの電流が大きくなっても問題はない。 20

【 0 0 4 7 】

トランジスタ群 2 4 1 のトランジスタの電流量がシミュレーション値（理論値）よりも大きくなっても階調反転が起きない範囲と、表示階調との関係を図 3 4 に示す。

【 0 0 4 8 】

図 3 4 によると、最も理論値からのずれを許さないのが、1 2 7 と 1 2 8 階調間で、この場合に 1 2 . 3 % である。少なくとも理論値と実際の値が 1 2 % ずれなければ、階調反転がおきずに電流出力が実現できる。

【 0 0 4 9 】

図 2 4 及び図 2 5 の構成における 8 ビットドライバにおいて、下位 2 ビット（トランジスタ群 2 4 1 で出力）と上位 6 ビット（トランジスタ群 2 4 2 で出力）のトランジスタサイズを変えたとしても、階調反転なく表示することが可能となる。 30

【 0 0 5 0 】

最も階調反転が起きやすいのは階調 1 2 7 と階調 1 2 8 の間であるため、この 2 階調間で階調反転が発生した場合でもリペアにより階調反転をなくす回路を組み込んだ電流出力段 2 3 の 1 出力の回路構成を図 3 2 に示す。

【 0 0 5 1 】

図 2 5 の構成に比べ、1 2 8 階調以上での電流増加用トランジスタ 3 2 2 と切り替え部 3 2 1 が加えられたことが特徴である。 40

【 0 0 5 2 】

切り替え部 3 2 1 の端子 3 2 3 は 3 つありそれぞれ、電流増加用トランジスタ 3 2 2、グランド電位、電流源 2 4 2 f に接続されている。

【 0 0 5 3 】

切り替え部 3 2 1 では通常は、3 2 3 a と 3 2 3 b が接続され、3 2 3 c は未接続状態となっている。そのため、電流増加用トランジスタ 3 2 2 は電流出力には影響しない。階調反転がない場合にはこの状態で出荷する。

【 0 0 5 4 】

一方で、トランジスタ群 2 4 1 の電流が多くなった場合に階調反転が起こった場合には、1 2 8 階調以上の電流を増加させて、階調反転を防止するため、レーザーなどによって 50

切り替え部 3 2 1 の接続を変更し、端子 3 2 3 a と 3 2 3 c を接続させる。

【 0 0 5 5 】

これにより、1 2 8 階調以上の電流が増加し、階調反転を防止できる。

【 0 0 5 6 】

電流増加用トランジスタ 3 2 2 の電流はトランジスタ群 2 4 1 a の電流の 1 0 % 程度の電流を出力するようなものとする。トランジスタ群 2 4 1 の電流が 1 2 . 3 % を超えると 1 2 7 と 1 2 8 階調間で反転が起こるためそれを救済するには 1 0 % 程度としておく。トランジスタ群 2 4 1 の電流が 2 2 % ずれると、1 2 7 と 1 2 8 階調間での階調反転を防止できないが、この場合には、すでに 6 3 と 6 4 階調間でも階調反転がおこる。6 3 と 6 4 階調間での補正はこの回路では不可能であるため、2 2 % のずれを考慮する必要がない。

10

【 0 0 5 7 】

そのため本発明では最も階調反転が起きやすい階調間のみの階調反転のみを救済できるようにする構成としたため、電流増加用トランジスタ 3 2 2 の電流はトランジスタ群 2 4 1 a の電流の 1 0 % 程度のものでよい。

【 0 0 5 8 】

この電流増加用トランジスタ 3 2 2 による隣接間ばらつきへの影響は、1 2 8 階調の電流に対し、3 2 2 の出力電流は 1 2 8 0 分の 1 であることから、全体の 0 . 0 8 % であるため無視できる。トランジスタ群 2 4 1 a やトランジスタ群 2 4 1 a の 4 分の 1 程度の大ききさで作っても問題ない。

【 0 0 5 9 】

各出力に切り替え部 3 2 1 を設けたことで階調反転の可能性が小さいドライバ IC が実現した。これにより、レーザー加工などにより不良品を良品にすることができ歩留まりがあがることが期待できる。

20

【 0 0 6 0 】

しかし、1 出力毎にレーザー加工を行うとなると、加工に時間がかかることによる作業工数の増大、コストの増加を招くこととなり、歩留まりの上昇の効果ほど値段が下がらない可能性がある。

【 0 0 6 1 】

そこで、図 3 9 に示すように電流増加用トランジスタ 3 2 2 と電流源 2 4 2 f の接続を切り替え手段 3 9 1 を介して行い、嵩上げ信号 3 9 2 により切り替え手段 3 9 1 を制御することで外部コマンド入力により嵩上げ信号 3 9 2 を用いて 1 2 8 階調目の電流を容易に嵩上げできる構成を考えた。

30

【 0 0 6 2 】

嵩上げ信号 6 1 2 は出力ごとに設定できればよいが、この場合信号線ごとの嵩上げ信号 6 1 2 の値を保持するラッチが必要である。各ラッチへの信号の分配は映像信号を分配するために用いるシフトレジスタを共用すれば 1 ビットの信号入力 3 9 2 により可能である。しかしラッチを信号線分設けるため回路規模が大きくなる問題がある。ラッチ部 2 2 が保持すべきデータのビット数が各ソース線で 1 ビット増加する。回路規模が大きくなっても良い場合もしくは微細プロセスを用いて、全体に占めるラッチ部の面積が小さい場合には出力毎に嵩上げ信号を制御して嵩上げするしないを決めてもよいが、階調反転が起きる場合には、シミュレーション値と実測値がかけ離れた場合に発生することから、基本的には全ての端子共通で、電流増加用トランジスタ 3 2 2 の要不要の判定がなされるはずである。

40

【 0 0 6 3 】

そこで嵩上げ信号線 3 9 2 は 1 つのソースドライバ内において全て共通の 1 本の信号線とし、この信号線の制御によって、全ての出力で 1 2 8 階調以上の電流を増加させるかどうかを決める。

【 0 0 6 4 】

この信号線は例えば、通常はローレベルとし、切り替え部 3 9 1 が非導通状態として置くが、レーザー加工で、嵩上げ信号線 3 9 2 をハイレベルに切り替えることで、全出力一

50

括で制御するようにすれば、短期間でリペアを実施できる。図 4 3 の 4 3 1 に示すような回路を形成すれば実現可能である。

【 0 0 6 5 】

更に、ソースドライバ I C 3 6 内部に R O M 3 5 1 を構成できる場合には、外部制御信号により、R O M 3 5 1 の値を書き込み、階調反転が起きた I C では R O M 3 5 1 には嵩上げ信号線 3 9 2 をハイレベルにするように、階調反転が起きない I C では R O M 3 5 1 には嵩上げ信号線 3 9 2 をローレベルにするように書き込みを行うようにすればよい。

【 0 0 6 6 】

例えば図 3 5 のように、R O M 3 5 1 には P C など 3 5 2 からの信号を検査時に入力できるようにして、出力電流測定手段 3 5 3 の電流値により階調反転が起きているかどうかを P C など 3 5 2 で検出し、階調反転が起きたときに R O M 3 5 1 にはハイレベルの信号を書き込むようにする。階調反転が起きない場合には R O M 3 5 1 にはローレベルの信号を書き込む。これにより、自動的に階調反転を補正するかどうかを判定でき、人手を介さずに、不良品をレスキューできるようになり、高速にかつ、安価に I C を提供できるようになった。

【 0 0 6 7 】

以上の説明においては、ソースドライバは 8 ビットとして説明を行ったが、8 ビットでなくても本発明を実現できる。また、下位 2 ビットと上位 6 ビットの組み合わせ以外でも図 2 7 に示すように、下位 1 ビットと上位 7 ビットの組み合わせでも実現可能である。下位 N ビットをあるトランジスタサイズで形成し、上位 M ビットを別のトランジスタサイズで形成することで、 $(N + M) \times 3$ ビット出力の電流ドライバを実現できる。この場合、下位 N ビットのトランジスタは上位 M ビットのトランジスタの電流出力の $1 / 2^N$ の電流を出力すれば最もよい。しかし、階調を表現することができれば、下位 N ビットのトランジスタよりも上位 M ビットのトランジスタの電流出力が大きければよいという場合も考えられる。

【 0 0 6 8 】

N と M の関係は、 $N \leq M$ であることが好ましい。N が大きくなるにつれて N ビットに対応するトランジスタの電流出力割合が大きくなるため、N ビットに対応するトランジスタの電流値の理論値からのずれの影響が大きくなる。例えば 8 ビットドライバの時には、 $N = 2$ 、 $M = 6$ のときでは、12.3% までずれを許容できるが、 $N = 3$ 、 $M = 5$ のときでは 5.26%、 $N = 4$ 、 $M = 4$ では 2.46% までしかずれを許容できない。2.46% となると、隣接間ばらつきと同一レベルであり、この程度が理論値と実測値のずれを制御できる最小値である。

【 0 0 6 9 】

それゆえ、8 ビットドライバでは $N = 4$ が最大値となる。

【 0 0 7 0 】

一般的に $(N + M) \times 3$ ビットドライバにおいても、下位トランジスタ (N ビット分) の理論値からのずれの影響を少なくするため、 $N \leq M$ である必要がある。また $N \leq M$ であっても、隣接階調間の階調性を良くするためには、 $N \leq 4$ であることが好ましい。

【 0 0 7 1 】

ガンマ補正をかけた 8 ビットの信号を入力し、ソースドライバ I C 3 6 を利用して表示を行うと、F R C を用いずともガンマ補正のかかった表示を実現することが可能となる。そのためより低階調側の表示がしやすくなり (F R C によるフリッカの影響がなくなる) 表示品位の高い表示装置が実現できる。

【 0 0 7 2 】

図 2 1 から図 2 3 に示すような表示装置に必要なドライバ I C 3 6 である。

【 0 0 7 3 】

ここまでは画素 6 7 の用いられるトランジスタが p 型のトランジスタの時の例を示したが、n 型トランジスタを用いても同様に実現可能である。

【 0 0 7 4 】

10

20

30

40

50

図 20 はカレントミラー型の画素構成を n 型トランジスタで形成したときの 1 画素分の回路である。電流が流れる向きが逆になり、それに伴って電源電圧が変わる。従ってソース信号線 205 を流れる電流はソースドライバ IC 36 から画素 67 に向かって流れる必要がある。出力段の構成はドライバ IC 外部に電流を吐き出すよう p 型トランジスタのカレントミラー構成となる。基準電流の向きも同様に反転する必要がある。

【0075】

このように画素に用いるトランジスタが p、n 両方において適用することが可能である。

【0076】

近年携帯情報端末においても多色化が進み、6 万 5 千色もしくは 22 万色表示が主流となってきた。ドライバ IC の入力信号が RGB デジタルインターフェースの場合 16 ビットもしくは 18 ビット必要となる。従って入力信号線数が 16 から 18 本データの転送のみで必要となる。他にもシフトレジスタの動作信号や、各種レジスタの設定などのために信号線が必要となる。

【0077】

そのため配線数が多くなり、例えば図 3 のように、表示パネル 33 に対し、コントロール IC 31 からソースドライバ IC 36 間の配線が多くなる。そのため、フレキシブル基板 32 が大きくなったり、多層基板を用いるなどコストが高くなる問題がある。

【0078】

本発明における電流出力型ソースドライバ IC 36 の構成を図 2 に示す。出力数は単に 1 出力あたりに必要なシフトレジスタ 21 及びラッチ部 22、電流出力段 23、プリチャージ電圧印加判定部 56、電流出力 / プリチャージ電圧選択部 25 の数を出力数の増減に
20
おうじて、増減させることで実現可能であるため、任意の出力数に対応可能である（ただし、出力数が増加するとチップサイズが大きくなりすぎることと、汎用性がなくなるため 600 程度くらいが実用上最大である）。

【0079】

本発明のドライバ IC 36 の映像信号は制御 IC 28 から信号線 12 及び 13 により入力される。これを分配部 27 により映像信号及び各種設定信号を振り分け、映像信号のみをシフトレジスタ部 21 に入力する。シフトレジスタ部 21 及び 2 つのラッチ部 22 により各出力端子に分配する。分配された映像信号は電流出力段 23 に入力される。電流出力段
30
23 では、映像信号と基準電流生成部 26 により生成された基準電流から、階調に応じた電流値を出力する。ラッチ部のうちプリチャージ判定信号データは、プリチャージ電圧印加判定部 56 に入力される。一方プリチャージ電圧印加判定部 56 では、ラッチ部 22 によりラッチされたプリチャージ判定信号と、プリチャージパルスにより、プリチャージ電源 24 から供給される電圧を出力 53 に出力するかどうかのスイッチを制御する信号を生成する。これによりプリチャージ電圧印加判定部 56 の出力信号に応じてドライバ IC 36 の外部に階調に応じた電流を出すか、プリチャージ電源 24 から供給される電圧を供給するか選択する電流出力 / プリチャージ電圧選択部 25 を介してドライバ IC 36 外部に電流もしくは電圧が出力される。

【0080】

プリチャージ電源 24 から出力される電圧は、表示パネルに黒を表示するために必要な電圧値となる。このプリチャージ電圧を印加する方法はアクティブマトリクス型表示装置に電流出力に応じて階調表示を行うためのドライバ IC 36 特有の構成である。

【0081】

例えば図 6 に示す画素構成のアクティブマトリクス型表示装置において、ソース信号線からある画素に所定電流値を書き込む場合について考える。プリチャージを行わない場合、つまりプリチャージ回路がない場合、ソースドライバ IC 36 の出力段から画素までの電流経路に関係する回路を抜き出した回路は図 12 (a) のようになる。

【0082】

階調に応じた電流 I がドライバ IC 36 内から、電流源 122 という形で引き込み電流
50

として流れる。この電流はソース信号線 60 を通じて、画素 67 内部に取り込まれる。取り込まれた電流は駆動トランジスタ 62 を流れる。つまり、選択された画素 67 において EL 電源線 64 から駆動トランジスタ 62、ソース信号線 60 を介して、ソースドライバ IC 36 に電流 I が流れる。

【0083】

映像信号が変化して電流源 122 の電流値が変化すると、駆動トランジスタ 62 及びソース信号線 60 に流れる電流も変化する。そのときソース信号線の電圧は駆動トランジスタ 62 の電流 - 電圧特性に応じて変化する。駆動トランジスタ 62 の電流電圧特性が図 12 (b) である場合、例えば電流源 122 が流す電流値が I2 から I1 に変化したとすると、ソース信号線の電圧は V2 から V1 に変化するようになる。この電圧の変化は電流源 122 の電流によっておこる。 10

【0084】

ソース信号線 60 には浮遊容量 121 が存在する。V2 から V1 までソース信号線電圧を変化させるにはこの浮遊容量の電荷を引き抜く必要がある。この引き抜きにかかる時間 ΔT は、 ΔQ (浮遊容量の電荷) = I (ソース信号線に流れる電流) $\times \Delta T = C$ (浮遊容量値) $\times \Delta V$ となる。ここで ΔV (白表示時から黒表示時間の信号線振幅) は 5 [V]、 $C = 10 \text{ pF}$ 、 $I = 10 \text{ nA}$ とすると、 $\Delta T = 50 \text{ ミリ秒}$ 必要となる。これは QCIF + サイズ (画素数 176×220) を 60 Hz のフレーム周波数で駆動させるときの、1 水平走査期間 (75 μs) よりもながくなるため、仮に、白表示画素の下画素に黒表示を行おうとすると、ソース信号線電流が変化途中に画素に電流を書き込むためのスイッチト 20
トランジスタ 66a、66b が閉じてしまうため、中間調が画素にメモリーされることにより白と黒の中間の輝度で画素が光ってしまうことを意味する。

【0085】

階調が低くなるほど I の値が小さくなるため、浮遊容量 121 の電荷を引き抜くにくくなるため、所定輝度に変化する前の信号が画素内部に書き込まれてしまうという問題は、低階調表示ほど顕著に現れる。極端にいうと黒表示時は電流源 122 の電流は 0 であり、電流を流さずに浮遊容量 121 の電荷を引き抜くことは不可能である。

【0086】

そこで、電流源 122 にくらべてインピーダンスの低い電圧源を用意し、必要に応じてソース信号線 60 に印加する構成をとることにした。この電圧源が図 2 のプリチャージ電 30
源 24 に相当し、印加できるための機構が 25 である。

【0087】

1 つのソース信号線 60 に対する概略回路を図 13 に示す。プリチャージ電源 24 から供給される電圧をソース信号線 60 に印加することで、浮遊容量 121 の電荷を充放電できるようにした。プリチャージ電源 24 から供給される電圧は、図 12 (b) の特性に応じて各階調電流に対応した電圧を供給できるようにしてもよいが、電圧発生回路にもデータ 54 に応じたデジタルアナログ変換部が必要となるため回路規模が大きくなる。小型のパネル (9 インチ以下) では、浮遊容量 121 の容量値が 10 ~ 15 pF であることや、画素数が少ないため、垂直走査期間が比較的長く取れることから、実用上はプリチャージ電源 24 で発生する電圧は最も電流値の書き込みが難しい黒階調に対応した電圧のみ発生 40
することが費用 (チップ面積) 対効果の面で十分であるといえる (なお大型、高精細パネルにおいては、あとで説明する図 38 に示すように、デジタルアナログ変換部を用いたドライバ IC も考えられる。)。

【0088】

小型パネルにおいてはプリチャージ電源 24 から発生する電圧は 1 つでよく、データによって、電圧を出力するかどうかの判定を行い、スイッチ 131 の制御さえすればよくなる。つまり、ある映像信号に対応する電流出力を行う前に、電圧源 24 を印加するかどうかを判別する 1 ビットの信号線 (プリチャージ判定信号) を用意する。

【0089】

図 13 の回路構成における電圧印加判定動作を図 9 に示す。プリチャージ判定信号 55 50

により、電圧を印加するかどうかを判定する。この例では、“H”レベルでは電圧印加あり、“L”レベルを電圧印加なしとしている。

【0090】

画素回路67内部の駆動トランジスタ62のゲート電圧がプリチャージ電源24の出力電圧と同じになる時間は、ソース信号線60の配線容量及び配線抵抗の積で表される時定数で決まる。プリチャージ電源24出力のバッファサイズ及びパネルサイズにもよるが、1～5μ秒程度で変化可能である。

【0091】

電圧により階調表示を行うと、駆動トランジスタ62の電流-電圧特性のばらつきにより、同一電圧を各画素に供給できたとしても、EL素子63に流れる電流が異なり、輝度むらが発生するので、駆動トランジスタ62のばらつきを補正するために、1～5μ秒で所定電圧にした後、電流出力を行うようにする。

10

【0092】

そのための電圧出力と電流出力の切り替えをプリチャージパルスを用いて行う。プリチャージパルス及びプリチャージ判定信号55が同時に“H”の時のみプリチャージ電源24の電圧を出力し、それ以外の場合では電流出力を行うことで、電圧印加が不要な場合には電流出力を、電圧印加が必要な場合でも電圧印加後電流によりばらつき補正を行うことができるようになる。

【0093】

プリチャージ電源24を制御するスイッチ131については以上の動作を行うが、電流出力制御部133によるスイッチ132の動作は図15のように、電流出力期間152ではオンである必要があるが、電圧出力期間においてはオンであってもオフであっても良い。

20

【0094】

オフであればプリチャージ電源24の出力がそのままソースドライバから出力されるので問題ない。一方でオンであってもデジタルアナログ変換部106による電流出力先104の電圧は負荷によって決まるため、プリチャージ電源24が出力されていれば、ソース信号線60の電圧はプリチャージ電源24と同一電圧となる。そのためスイッチ132はどの状態にあっても良い。

【0095】

そのため、スイッチ132及び電流出力制御部133はなくても構わない。ただし実際には、プリチャージ電源24の出力にオペアンプが用いられるとすると、オペアンプから階調表示用電流源103に電流が引き込まれるようになり、オペアンプの電流出力能力を高める必要がある。そのため、オペアンプの能力を高めることができない場合には、スイッチ132を設け、スイッチ131と逆の動作をさせるようにして、オペアンプの電流出力能力不足を補う構成とすることが多い。

30

【0096】

スイッチ132の有無は、ドライバ設計時のオペアンプの設計次第で決まるものである。オペアンプを小さくする場合にはスイッチ132を設け、オペアンプもしくはプリチャージ電源24がソースドライバ36外部から供給され、十分に電流出力能力のある電源を用いている場合には、ソースドライバの回路規模を小さくするためにスイッチ132と電流出力制御部133をなくす構成とすることがある。

40

【0097】

プリチャージ電源24から出力される電圧値が、黒階調時の電流に対応した電圧（以降黒電圧という）のみとしたことから、例えば、階調データ54が連続した複数の水平走査期間にわたって白の階調を表示とした場合、ソース信号線は黒、白、黒、白状態を繰り返すことになる。もし、プリチャージを行わない場合、白状態が連続して発生することになる。つまりプリチャージを行うことによりかえって、信号線の変化を激しくすることになる上、白表示時の電流によっては、白になりきらず書き込み電流不足を生じるおそれがある。

50

【 0 0 9 8 】

そこで、プリチャージ判定信号を用いて、電流が比較的たくさん流れる階調ではプリチャージを行わず、黒階調付近の所定電流に変化しにくい階調のみプリチャージ電源 2 4 のアシストを受けるようにすればよい。例えば階調 0 (黒)の時のみプリチャージ電圧を入れる期間があり、その他の階調表示時にはプリチャージ電圧を入れないようにすることが最も効果がある。最低階調時の輝度を低くすることでコントラストも上昇し、より美しい絵が表示可能となる。

【 0 0 9 9 】

例えば、図 1 7 (a) に示すように、階調データ 5 4 が 0 の時にのみプリチャージ判定信号 5 5 をたてることで、階調 0 時のみプリチャージを行うことができる。

10

【 0 1 0 0 】

また、階調データ 5 4 が 0、1 の時にプリチャージ判定信号 5 5 をたてれば、階調 0、1 の時にプリチャージを行うことができる (図 1 7 (b))。

【 0 1 0 1 】

ところで、全画面が黒表示といったソース信号線の変化がないパターンにおいては、1 フレームのはじめのみプリチャージ電圧を印加すれば、あとは黒電流のみでも十分所定の階調が流れる。

【 0 1 0 2 】

つまり同じ黒表示時においても、前の水平走査期間でソース信号線に流した電流値によって、電流のみで所定電流値まで変化する時間が異なり、変化量が大きくなるほど、変化に時間がかかる。例えば白表示後の黒表示をするには時間がかかるが、黒表示後に黒表示を行う場合では信号線は駆動トランジスタ 6 2 のばらつき分のみの変化となるため変化に要する時間は短い。

20

【 0 1 0 3 】

そこで、階調データ 5 4 に同期して、プリチャージ電圧を印加するかどうかを判定する信号 (プリチャージ判定信号 5 5) を色ごとに導入することで、任意の階調で、もしくは同一階調でもプリチャージありなしを選択できるような構成を導入することも可能である。

【 0 1 0 4 】

階調データ 5 4 に対し、プリチャージ判定信号 5 5 を付加する。これに伴い、ラッチ部 2 2 もプリチャージ判定信号をラッチする必要があるため、映像信号ビット数 + 1 ビットのラッチ部を持つようにする。

30

【 0 1 0 5 】

図 1 7 (c) では階調 0 のときでかつ、前期間での階調が 0 でないときにプリチャージを入れた場合 (階調 0 の時にプリチャージするが、連続する場合には階調 0 でもプリチャージを行わない)を示している。

【 0 1 0 6 】

この方法では、前の方法と異なり同一階調でも、1 水平走査期間前のソース信号線の状態に応じてプリチャージをしたりしなかったりを選択できる利点がある。

【 0 1 0 7 】

なお、このプリチャージ判定信号は制御 IC 2 8 から供給される。制御 IC 2 8 のコマンド操作により図 1 7 (a) から (c) に示したようにプリチャージ判定信号 5 5 のパターンを変更させて出力することができる。

40

【 0 1 0 8 】

ソース信号線の容量や、1 水平走査期間の長さに応じて、ソースドライバ IC 3 6 外部から柔軟にプリチャージの設定を変更させることが可能であり、汎用性がまずという利点がある。

【 0 1 0 9 】

プリチャージ判定信号 5 5 を制御 IC 2 2 で発生させる方法について説明する。入力映像信号に対し、プリチャージをするかどうかの判定を行い、その結果をプリチャージ判定

50

信号 5 5 として制御 IC 2 2 からソースドライバへ出力する。

【 0 1 1 0 】

プリチャージをするかどうかの判定に対し、ソース信号線の電流変化量と、ソース信号線に流れる電流値が所定電流値にまで変化するかどうかに影響するという観点から、1 行前の状態による判別、当該行の表示階調による判別、を行う。

【 0 1 1 1 】

例えばソース信号線の状態が、白、黒、黒となる場合には白から黒になるときには変化量が大きく時間がかかるが、黒から黒へのように複数の行にわたり同一階調を表示する場合、同一階調を表示する行に対応する期間でソース信号線電流の変化は、ばらつきを補償する分のみであるため変化量が小さい。

10

【 0 1 1 2 】

このことを利用して、1 行前のデータを参照し 1 行前のデータと当該データの階調差が大きい場合にのみプリチャージ電圧から電圧出力を行うようにする。前の例では、白から黒に変化する場合にプリチャージを行い、黒から黒への変化時にはプリチャージを行わないようにする。黒から黒へのばらつき補正に必要な変化の時間がプリチャージを行わない分長くすることが可能であり、より補正の精度を高めることが可能となった。これにより 1 行前の階調と当該行の階調データが同一であるときにはプリチャージをしないということが好ましいことがわかる。

【 0 1 1 3 】

更に、プリチャージをするための電圧は黒状態に対応する電圧のみであることから、1 行前の状態に比べ、当該行の輝度が高い場合には、黒状態にせず、所定の電流のみで階調表示を行えばよい。従って、1 行前の階調に比べ当該行階調が高い場合には、プリチャージをしないことが好ましいことがわかる。

20

【 0 1 1 4 】

さらに当該画素が中間調以上の場合は電流量が多いため、所定電流まで変化することが容易となるため、1 行前の画素によらずプリチャージは不要となる。ただし、解像度が高い場合や、中間調でも電流量が少ない場合、パネルサイズが大きいなど変化しにくい場合は、1 行前の画素が中間調以下の場合にプリチャージを行っても良い。

【 0 1 1 5 】

一般に電流値の変化は、黒から白状態の変化に比べ、白から黒状態に変化の方が難しい。これは、前にも説明したとおり、これから表示する表示階調に応じた電流により 1 行前のソース信号線の状態から所望のソース信号線の状態まで変化させなければならず、電流値が小さい低階調部ほど変化が難しくなる。更に変化量が多い場合には変化しきる前に、水平走査期間が終わってしまう。そこで変化に時間がかかる、変化量が大きくかつ当該階調が低階調の場合、つまり 1 行前の画素の階調が中間調以上であるときに、当該画素の輝度が中間調以下となる場合にプリチャージを行うようにすることが効果的である。

30

【 0 1 1 6 】

1 行前が中間調以下であれば、当該画素の輝度が中間調以下の場合でも変化量が少ない分、所定階調を表示できる。

【 0 1 1 7 】

これにより、当該画素の輝度がある階調より大きい場合では、プリチャージを行わず、ある階調以下の場合では、1 行前の階調により、1 行前のデータに応じて、1 行前のデータよりも大きい場合にはプリチャージを行わず、1 行前のデータよりも小さい場合にはプリチャージを行うようにする。1 行前のデータと同一の場合には当該行の階調によらずプリチャージを行わないとする。

40

【 0 1 1 8 】

なお 1 行前データが存在しない 1 行目のデータに関しては、1 行目でのデータを画素に書き込む直前の状態、つまり垂直ブランキング期間でのソース信号線の状態が重要となる。

【 0 1 1 9 】

50

1 フレーム間の中にどの行も選択されない垂直ブランキング期間が一般的に存在する。このときソース信号線はスイッチングトランジスタによりどの画素からも切り離され、電流の流れる経路がなくなる。ソースドライバICの電流出力段が図13のように構成された場合、垂直ブランキング期間では電流出力104の先にはソース信号線しか接続されておらず、階調表示用電流源103が電流をソース信号線から引き込もうとしても、電流経路がないため引き込めない。

【0120】

階調表示用電流源103はそのため無理にでも電流を引き込もうとして電流源103を構成するトランジスタのドレイン電圧を低下させる。ソース信号線の電位も同時に低下する。

10

【0121】

垂直ブランキング期間が終了し、1行目の画素に電流を供給しようとするときにはソース信号線電位の低下が大きくなり、通常の白表示時に比べてもソース信号線電位が低下する。(ここでソース信号線の電位は白表示時が最低で、黒表示時が最高電位となる。図6の画素構成としたとき)そのため、階調に対応した電流値になるまでソース信号線の電位を変化させることが他の行に比べて難しくなる(必要な変化幅が大きい)。

【0122】

ソース信号線電位の低下が大きい場合、白表示時に比べて更に電位が低下し、1行目に白表示を行う場合でも変化に時間がかかる場合、所定輝度に比べて高い輝度で表示が行われてしまう。垂直ブランキング期間終了後すぐに走査を行う行に関しては表示階調によらず、プリチャージ電圧を出力することが望ましい。

20

【0123】

そこで本発明では垂直同期信号を利用して、垂直ブランキング期間の次の行に相当するデータに対応したプリチャージ判定信号では強制的にプリチャージを行うような信号として、1行目の輝度が他行の輝度と異なる問題を解決した。

【0124】

なお、ソース信号線の電位低下を少しでも和らげる方法として、垂直ブランキング期間においては階調データ54に黒表示データを入力し、スイッチ108を非導通状態とすることでソース信号線電位の低下を抑えてもよい。また、電流出力104とソース信号線の間にスイッチを設け、垂直ブランキング期間ではそのスイッチを非導通状態とするようにしてもよい。このスイッチは電流電圧選択部385と兼用にしてもよく、スイッチの状態が3値とれるようにして、電流出力、電圧出力、ソース信号線と切り離すというようにすれば、スイッチの構成数を減らすことが可能である。

30

【0125】

所定の階調が書き込みにくい現象、特に黒が中間調表示となる現象については、表示画像の平均輝度、点灯率に影響する。点灯率が高い場合には全体的に輝度が高くなっており、少数の黒表示画素が、中間調表示となっても、視認できない。一方で、点灯率が低い場合にはほとんどの画素の輝度が低く設定されておりこの輝度が正常に表示できない場合には、ほぼ全面の輝度が変化することから、本来の映像からかけ離れた表示となり、表示品位に大きな影響を及ぼす。

40

【0126】

そこで、表示品位への影響が少ない点灯率が高い表示では、電流駆動による均一な表示を優先するためにプリチャージをせずに、黒表示輝度の上昇が目立つ点灯率が低い表示においてプリチャージをするような設定ができるようにする。

【0127】

パネルの点灯率は1フレーム間全ての輝度データを加算することにより算出可能である。この方法で得た点灯率の値により、点灯率が高い場合プリチャージを行わない、点灯率が低い場合にはこれまでの判定結果に基づいてプリチャージを行うようにすることで、低階調表示の画素の輝度を忠実に表示できるようにできる。

【0128】

50

以上に示したプリチャージの方法を行うためのフローチャートを図 4 1 に示す。

【 0 1 2 9 】

映像信号と強制プリチャージ信号から強制プリチャージ信号が有効の場合、映像信号によらずプリチャージ電圧を出力する。出力される電圧値は電圧数が複数ある場合には映像信号に応じて変化させてもよい。ここで 1 行目に対応する映像信号が入力されているときのみ強制プリチャージ信号を有効にすると、1 行目のデータは映像信号によらずプリチャージを行い、垂直ブランキング期間にソース信号線電圧が低下することによる電流が所定値まで変化しにくくなる現象を回避することが可能となる。

【 0 1 3 0 】

強制プリチャージ信号が無効の場合、次に入力映像信号の階調を判定する (4 1 2)。小型パネルや解像度の低いパネルでは電流量が低階調部に比べて多い高階調領域では、所定期間 (1 水平走査期間) 内で電流のみで所定電流値まで変化させることが可能である。そこで 4 1 2 において所定電流を書き込むことが可能な階調においてはプリチャージを行わず、電流だけでは所定電流とならない階調ではプリチャージを行うような判定を行う。

【 0 1 3 1 】

次にプリチャージが必要な特定階調以下の場合には 4 1 3 に進む。(ここで特定階調については表示パネルにより異なるため外部コマンドにより特定階調を設定できることが好ましい) 1 行前の映像信号の状態によりプリチャージするしないを判定する。1 行前のデータよりも今の映像信号データの方が高階調の場合にはプリチャージにより黒にすると、かえって信号線の変化が大きくなるため、プリチャージをしないようにする。また同様に 1 行前と同じ階調である場合にでも同様にプリチャージをしないようにする。

【 0 1 3 2 】

これまでの判定ですべてプリチャージを行うと判定した場合について、次に点灯率を参照し、点灯率が高い場合には判定結果によらずプリチャージしないようにする。点灯率が低い場合には判定通りにプリチャージを行う。

【 0 1 3 3 】

なお本説明では 4 1 1 から 4 1 4 のすべての過程を順に通してプリチャージをするかどうかを判定したが、必ずしも全ての過程がなくてもよい。

【 0 1 3 4 】

なおプリチャージ電源 2 4 の出力が複数ある場合には、スイッチ 1 3 1 は複数存在し、印加判定部の出力もプリチャージ電源 2 4 の (電圧出力数 + 1) 通り考えられる。出力が (電圧出力数 + 1) 通りあることから、プリチャージ判定信号 5 5 も 1 ビットではなく、N ビット (2^N (電圧出力数 + 1)、N は自然数) にする必要がある。ラッチ部 2 2 のビット数もそれに依拠して変更することで対応可能である。図 4 0 に 2 ビットのプリチャージ判定信号 5 5 での例を示す。プリチャージ電源 2 4 の電圧値が 3 つある場合であり、プリチャージ判定信号が両方とも 0 のときには電流のみを出力し、全て 1 の時には、第 1 の電圧を出力する期間を持ち、5 5 a のみ 1 の時には、第 2 の電圧を出力する期間を持ち、5 5 b のみ 1 の時には第 3 の電圧を出力する期間を持つようにすると、階調に応じてプリチャージ判定信号 5 5 を制御することで、適切なプリチャージ電圧を印加することが可能となる。

【 0 1 3 5 】

本発明によるプリチャージの方法を実現する回路ブロックを図 4 2 に示す。映像信号 4 1 0 に対し各ブロックによる判定の結果としてプリチャージするかどうかの判定信号が 4 1 7 に出力される。映像信号 4 1 0 とほぼ同一タイミングで出力される判定信号 4 1 7 により、ソースドライバ側でプリチャージを行うかどうかが決まる。シリアルパラレル変換部 4 2 7 は必ず必要というわけではなく、図 2 の 3 6 で構成されたソースドライバ IC と組み合わせて実現する際に、ソースドライバ 3 6 の入力インターフェースにあわせるために必要なものである。

【 0 1 3 6 】

映像信号 4 1 0 はプリチャージ判定部 (4 2 1) 及び記憶手段 (4 2 2) に入力される

10

20

30

40

50

。

【 0 1 3 7 】

強制プリチャージは図 4 1 の 4 1 1 に示すように、映像信号 4 1 0 によらず、強制プリチャージ信号 4 1 6 が入力されたときにプリチャージを行う、となるため全てのプリチャージ判定ブロックの最終段に、判定結果をマスクする形で挿入すればよい。そのため図 4 2 ではプリチャージフラグ生成部 4 0 8 は最終段に構成されている。プリチャージ判定信号 4 1 7 は “ H ” レベルにてプリチャージをするとするのであれば、このブロックは論理和のみで構成すると所望の動作を実現できる。

【 0 1 3 8 】

1 行前のデータが、今のデータよりも小さい場合にはプリチャージを行わないことから、まず 1 行前と当該行のデータを比較する。そのための回路として、記憶手段 4 2 2 と 1 行前データ比較部 4 0 0 がある。記憶手段 4 2 2 は、ソースドライバ 3 6 の出力数分のデータを保持できる容量を持ち、映像信号を 1 水平走査期間の間保持することで、1 行前のデータを持っておく。この記憶手段 4 2 2 の出力と、映像信号 4 1 0 を比較することにより、1 行前と当該行のデータを比較し、比較結果を次のプリチャージ判定部に入力する。比較結果は、プリチャージするもしくはしないを表す 1 ビットで出力される。

10

【 0 1 3 9 】

また電流のみで書き込みが可能な高階調データである場合にはプリチャージを行わないことから、映像信号 4 1 0 を参照し、プリチャージ印加階調判定信号 4 2 9 で設定された階調より大きいのか、以下かを判別しプリチャージを行うかどうかの信号を出力する。

20

【 0 1 4 0 】

さらに点灯率により判定を行う。点灯率で判定部 4 0 9 により、計算された点灯率データ 4 2 0 及び点灯率設定信号 4 1 8 から、点灯率設定信号 4 1 8 により決められた点灯率を超えた場合にはプリチャージを行うという信号を出力する。

【 0 1 4 1 】

1 行前データ比較部及びプリチャージ判定部及び点灯率で判定部の出力と強制プリチャージ信号 4 1 6 が入力されるプリチャージフラグ生成部 4 0 8 では、強制プリチャージ信号 4 1 6 によりプリチャージを行うときには他の信号によらず、プリチャージする信号を 4 1 7 に出力する。それ以外の場合では、1 行前データ比較部及びプリチャージ判定部及び点灯率で判定部の出力が全てプリチャージするとなったときのみプリチャージするように出力を行う。

30

【 0 1 4 2 】

これにより映像信号 4 1 0 に対応したプリチャージフラグ 4 1 7 は図 4 1 のフローに従って判定された結果に対応した出力を行うことになる。

【 0 1 4 3 】

シリアルパラレル変換部 4 2 7 は図 3 のソースドライバ 3 6 の入力インターフェースにあわせるために必要なのであり、各色の映像信号及びプリチャージ出力 4 1 7 (色ごとにある) がパラレル転送される場合には不要である (そのままソースドライバへ出力する)

。

【 0 1 4 4 】

なお図 2 の構成では制御 IC 2 8 とソースドライバ 3 6 が別のチップで構成された例を示しているが、同一チップで構成した一体型のチップでも構わない。この場合、図 4 1 や図 4 2 の構成はソースドライバ 3 6 に内蔵される。

40

【 0 1 4 5 】

プリチャージ電源 2 4 の出力電圧値は電子ボリュームなどで制御できることが好ましい。所定電流を流すためのプリチャージの電圧は EL 電源線 6 4 の電圧を基準に決められるためである。図 1 2 においてソース信号線 6 0 に電流 I 2 を流そうとするとトランジスタ 6 2 のドレイン電流 - ドレインゲート間電圧の関係 (図 1 2 (b)) からソース信号線 6 0 の電位は (EL 電源線 6 4 の電圧) - V 2 となる。

【 0 1 4 6 】

50

一方でE L 電源線 6 4 は図 3 1 に示す表示パネルにおいて 3 1 3、3 1 4 の配線で各画素に供給されている。全ての画素が白表示の時には最大電流が 3 1 3 に流れ、黒表示の時には最小電流が 3 1 3 に流れる。このとき 3 1 3 の配線抵抗により白表示時には 3 1 5 と 3 1 6 の点で電位が異なる。一方で黒表示時には 3 1 5 と 3 1 6 ではほぼ等しい電位となる。つまり白表示時と黒表示時で E L 電源線 6 4 の電位が E L 電源線 3 1 3 の電圧降下により異なる。つまり同じ I 2 の電流を流すにしても、E L 電源線 3 1 3 の電圧降下量の違いによってソース信号線 6 0 の電圧が異なる。そのため 3 1 3 の電圧降下量によってプリチャージ電源 2 4 の電圧値を変化させなければ、ソース信号線の電流が変化しその結果輝度が変わるといふ問題が発生する。

【0 1 4 7】

10

E L 電源線 6 4 の電圧が異なればソース信号線 6 0 に印加する電圧も異ならせる必要がある。1 フレーム内での点灯率データを用いて電圧を変更するようにすればよい。点灯率が高いときは E L 電源線 3 1 3 に流れる電流が多くなるため、電圧降下が大きくプリチャージ電源 2 4 の電圧値を低くするように電子ボリュームを制御する。一方で点灯率が低いときは E L 電源線 3 1 3 の電圧降下が小さいため電子ボリュームによりプリチャージ電源 2 4 の電圧値を高くするようにすることで E L 電源線 3 1 3 の配線抵抗が原因となる輝度ムラをなくすることが可能となる。

【0 1 4 8】

一方大型パネルにおいては、所定値まで電流を書き込みすることが困難になるため、特に低階調ではほぼ階調ごとに電圧値を用意して、書き込みを改善する必要がある。更に電圧値を多くするにはプリチャージ用電源 2 4 を多くする方法もあるが、電圧数だけスイッチ 1 3 1 も必要となる。特にスイッチは各ソースラインに電源数だけ必要となるため、大きな面積をしめることになる。

20

【0 1 4 9】

電源数 ($2^N - 1$ 個) に対し、N ビットのプリチャージ判定信号 5 5 が必要となり、N ビットの信号から ($2^N - 1$) 個のスイッチを制御するためのデコード部が各ソース信号線の印加判定部 3 9 に必要となるため、このデコード部の回路規模が N の上昇に伴い増大し、チップ面積が大きくなってしまふことも問題である。

【0 1 5 0】

これは、各ソースラインにおいてデジタルデータ (階調データ) をアナログ値 (プリチャージ電圧) に変換するため、ソースライン毎にデジタルアナログ変換部が必要になるために、出力電圧数が増えるほど回路規模が大きくなる。

30

【0 1 5 1】

そこで図 3 8 に示すようにデジタルアナログ変換部 3 8 1 は、半導体回路で 1 つのみ用意し、シリアル転送されてきたデータをアナログ電圧に変換し、その後、各ソース信号線に分配するようにする。そのためにデジタルアナログ変換部の出力 3 8 2 を分配部及びホールド部 3 8 3 に入力し各ソース信号線に、階調データに基づいたアナログ電圧を分配し供給する。

【0 1 5 2】

一方階調に応じた電流を出力する方法は図 2 と同様に、階調データ 3 8 6 をシフトレジスタ及びラッチ部 3 8 4 で各ソース線に分配し、各ソース線にある電流出力段 2 3 により階調に応じた電流を出力するようにしている。

40

【0 1 5 3】

電流もしくは電圧のいずれかを出力するかを決める部分として電流電圧選択部 3 8 5 をソース信号線への出力の直前に配置した。プリチャージ判定信号 3 8 0、プリチャージ電圧印加判定部 5 6 とプリチャージパルス 5 2 により、電流電圧選択部 3 8 5 を切り替え、電流を出力するか、電圧出力後電流を出力するかのいずれかを定める。プリチャージ電圧印加判定部 5 6 は、電圧出力を行う期間を設けるかどうか決めるもので、プリチャージパルス 5 2 は電圧出力を行う場合に電圧出力を行う期間を決めるものである。

【0 1 5 4】

50

これにより、デジタルアナログ変換部 381 が階調数に応じたアナログ出力段階数を持てば、階調に応じた電圧を出力することが可能となり、ある行が選択されている期間（水平走査期間に相当する）において、まず電圧によりほぼ所定の値までソース信号線電流を変化させ、その後、各画素のトランジスタのばらつきによる電流値のずれを電流出力により補正するということが可能となる。

【0155】

電流により所定電流値にまで変化させるには、特に低階調部において水平走査期間以上の時間がかかることが多いが、電圧により変化させる方法はほぼ 1 μ 秒で変化を完了させることが可能な上、電流による補正はわずかであるため、電圧印加後電流を流す方法では水平走査期間内に所定電流まで電流を変化させることが容易となる利点がある。

10

【0156】

例えば 256 階調表示が可能な駆動用半導体回路において、上位 128 階調では電流のみで十分所定の電流値に変化できるなら、電圧を出力するのは下位 128 階調分でよい。従ってデジタルアナログ変換部 381 は 7 ビットの分解能であればよく、128 種の電圧が出力できればよい。階調データ 386 が上位 128 階調のうちの 1 つであるときには、電圧出力を行わないように、プリチャージ判定信号 380 を入力する。これにより電流電圧選択部 385 は必ず電流のみを出力するようになる。デジタルアナログ変換部 381 の出力信号は駆動用半導体回路の外部に出力されないため、どのような値であっても良い。最も簡単な方法としては入力階調データ 386 の上位 1 ビットを無視して、下位 7 ビットの値に対応した電圧を出力しておいてよい。

20

【0157】

階調データ 386 が 0 から 127 階調の間である場合には、プリチャージ判定信号 380 により、電流電圧選択部 385 を制御して、デジタルアナログ変換部 381 からのアナログ電圧を駆動用半導体回路外部に出力する期間を設ける。

【0158】

これによりデジタルアナログ変換部の分解能を小さくした回路が形成できる。またソース信号線の電圧は一般に図 6 のような p 型トランジスタを用いたカレントコピーや図 44 のようなカレントミラーの画素構成の場合、黒表示時が最も電圧が高く、白表示になるに従って電圧が低下していく。黒から白の範囲での電圧変化幅に比べ、黒から中間調の範囲での電圧変化幅の方が小さくなる。従って、0 から 127 階調の時のみ電圧を出力するよう

30

【0159】

また本発明のソースドライバ IC 36 では電圧印加後、電流出力し、駆動トランジスタのばらつきを補正する動作を行うため、出力される電圧値は、ほぼ目標の電流値となる値を印加すれば良く、精度は要求されない。これによりデジタルアナログ変換部 381 の電圧出力の出力偏差の値は液晶パネルに比べ大きくて良いため、その分回路規模を小さくすることも可能である。

【0160】

一般にソースドライバ IC を使うパネルのサイズの違い（ソース線の浮遊容量が異なる）や、走査方向の画素数の違い（水平走査期間が異なる）により、電流変化のしやすさが異なる。

40

【0161】

本構成のドライバ IC を用いるとプリチャージパルス 52 をソースドライバ IC 外部から入力するようにすれば、プリチャージ判定信号 380 及び階調データ 386 は図 2 に示すように、外部信号入力となることからパネルにあわせて、電流のみもしくは、電圧と電流の両方を利用して階調表示を行う階調範囲を任意に設定できるという利点がある。階調範囲の設定は図 2 のように外部に形成されたコントロール IC で制御することができる。またコントロール IC の動作をコマンド入力により変化させられる場合は、コマンド入力により調整可能となる。なお、コントロール IC は図 2 のようにソースドライバ IC の外部に構成される場合の他、液晶用ソースドライバの一部に見られるように、ソースドライ

50

バＩＣとコントロールＩＣを同一チップに一体化して形成しても構わない。このときは一体化されたＩＣのコマンド入力により階調範囲を調整できるようにしておけばよい。

【０１６２】

以上の発明により、低階調部において、ソース信号線に流れる電流が小さいことから所定時間（水平走査期間）内に電流が所定値に変化できないために、白表示を行った次の行の画素の輝度が所定値よりも高くなるという問題をプリチャージ電圧入力により解決した。

【０１６３】

図８は基準電流発生回路を示した図である。基準電流は図１０で示した出力段の構成において、１階調あたりの電流値（基準電流８９）を規定するものである。

10

【０１６４】

図８において基準電流８９は節点８０の電位と、抵抗素子８１の抵抗値により決まる。

【０１６５】

さらに節点８０の電位は電圧調節部８５により、制御データ８８により変化させることが可能である。

【０１６６】

電流出力を行うための階調表示用電流源１０３のトランジスタサイズによっては端子ごとの出力電流ばらつきが発生する。トランジスタサイズ（チャンネル面積）と出力電流ばらつきの関係を図１１に示す。基準電流のばらつきを考慮に入れ、チップ内、チップ間の隣接端子間のばらつきを２．５％以内にする必要があることから図１１における出力電流のばらつき（出力段での電流ばらつき）は２．５％以下にすることが望ましく、１０３のトランジスタサイズは１６０平方ミクロン以上あることがよい。

20

【０１６７】

さて、有機発光素子を用いた表示パネルでは、点灯画素にのみ電流がながれ、非点灯画素には電流が流れない。従って全画面白表示時に最大、全画面黒表示時に最小電流が流れる。

【０１６８】

表示パネルに電流を供給する電源回路は、最大電流が流せるような容量を持たせる必要がでてくる。しかし、最大電流を流すような画面表示となることはきわめて少ない。このきわめて少ない機会しか発生しない最大電流のために、大きな容量の電源回路を設けることは無駄が大きい。また消費電力を下げるためにも最大電流をなるべく小さくする必要がある。

30

【０１６９】

そこで、最大電流を下げる方法として、白表示画素が全体の６割以上ある場合、全画素の輝度を２～３％程度低下させる。これによると、最大電流が２～３％低下し、ピーク時の電力が下がる。

【０１７０】

この方法を実現させるには、１階調あたりの電流を決める基準電流生成部２６から発生する基準電流８９の値を２～３％程度変化させれば実現できる。

【０１７１】

そのために、表示パターンに応じて制御データ８８の値を変え節点８０の電圧を変えることで、基準電流８９を変える。

40

【０１７２】

このように、表示パターンに応じて制御データの値を変えるには表示パターンを判別し、判別結果により制御データを変えるという制御をする必要がある。そのためこの判別は通常制御ＩＣ２８により行われる。

【０１７３】

このため、制御ＩＣ２８からソースドライバＩＣ３６へ入力される信号線の数映像信号線他、電子ボリュームの制御データ線数だけある。そのため両ＩＣの入出力端子が増加する。電子ボリュームの制御が６ビット、映像信号線が１８ビット（各色６ビット）の

50

場合、24本端子が必要となる。

【0174】

さらにプリチャージ電源24が内蔵されているため、プリチャージ電源24の出力電圧を設定するレジスタが存在する。プリチャージ電圧は表示パネルのTFT特性及び、有機発光素子のしきい値電圧により決まるため、異なるパネル毎に異なる電圧値を設定する必要がある、少なくとも1回外部から設定する必要がある。1回の設定のために外部入力端子を設けるのは非効率である。

【0175】

入出力信号線数を減らすことはチップ面積縮小、外部の配線引き回しの簡略化に有効である。

10

【0176】

そこで本発明では、データ線とアドレス線を制御ICとソースドライバIC間に接続し、映像信号と各種設定用信号を高速にシリアル転送させるようにして信号線数を減らすことにした。映像信号も、赤緑青の3源色をシリアル転送する。

【0177】

図1にデータ線とアドレス線のタイミングチャートを示す。スタートパルス16が入力された後、1行分の画素データがデータ線12より転送される。その後制御用のデータが転送される。例えば電子ボリュームの設定値などである。データ線12に流れているデータが何であるか判別するために、アドレス13がデータ線12のデータに同期して転送される。この例では、アドレス線13のデータが0のとき赤色データ、1のとき緑色データ、2のとき青色データとなる。4以上の値はコマンドデータである。

20

【0178】

シリアル転送されてきたデータを分配するため分配部27のブロック図を図18に示す。分配部は映像信号では2段の、その他のコマンドデータでは1段のレジスタもしくはラッチ回路で構成される。

【0179】

1段目のレジスタもしくはラッチ回路182により、必要なデータのみを取り込み、映像信号11に対しては、次のシフトレジスタ部21のキャリーパルスが長くできるよう3色の信号のタイミングを調整している。これにより図1に示すような映像データ11が取り出される。このデータがシフトレジスタ部21により各出力に分配される。

30

【0180】

また、信号線数を減らす第2の例を図28から図30に示す。

【0181】

この例では色ごとに信号線を用意し、各色のデータをシリアル転送する方法である。各ドットに対応した映像信号を順に転送し、ブランキング期間を利用してコマンド信号を送るようにしている。1水平走査期間での転送の関係を図30に示す。映像信号転送期間301とコマンド転送期間302の識別は、データコマンドフラグ282により行っている。1画素分データ281の先頭の1つのデータをこのデータコマンドフラグ282にあて（この例では赤データのうちの1つを使用）、ハイレベルであればこのデータは映像信号、ローレベルであればコマンドと判定し、判別を行う。このデータコマンドフラグ282は、1画素分データ281のどの部分にあってもよいが、先頭にある方が、入力されるデータが、コマンドか否かをはじめに判別できるため処理がしやすい。

40

【0182】

この例では1画素分データ281が6回のデータ転送からなっており、プリチャージ判定信号55が3ビットと、映像信号が8ビットの11ビットの信号を2本の信号線により6倍速で転送するものである。図28に内訳を示す。はじめにプリチャージ判定信号55群283を送信し、映像信号群284を送信する。なおこの順番に制約はない。赤データ、緑データ、青データとも同一回路構成にするためには、はじめの1ビット分のデータはあけて、プリチャージ判定信号55、映像信号群284を転送することが好ましい。映像信号はシリアル転送されるため、シリアルパラレル変換部を介し、パラレル変換後シフト

50

レジスタへ入力される。赤データの平行変換後の出力タイミングを286に示す。

【0183】

285で表させる期間は、blankデータとしてもよい。この例ではシリアル伝送で送られてきたゲート信号線をソースドライバに入力し、ソースドライバ内部にて平行変換し、ゲートドライバへの信号供給を行う構成となっているため、285の期間にゲート信号線の信号を入れるようにしている（有機発光素子を用いた表示装置において、ゲートドライバは、所定の画素に所定電流を流すための画素選択用ゲートドライバと、画素に記憶された電流を流し続けるためのEL点灯用ゲートドライバの2つが必要で、それぞれにクロック、スタートパルス、スキャン方向制御、出力インエーブル端子が必要となると、全部で8信号線必要となり、1本のゲート信号線で6つと、285の2つの区間で信号線を送ると、1画素タイミングでゲートドライバの波形制御が可能となる。より細かい制御が可能。これを実現するにはゲート信号線シリアル転送用の他に285の区間が必要である）。

10

【0184】

一方コマンド送信時のデータ転送の例を図29に示す。1コマンドあたりのビット数は6ビット程度あれば足りることが多いため、この例では赤緑青データ全てをまとめて6ビットの信号ととらえ、データコマンド識別信号282の後の5回分のデータをコマンドとして取り込むようにしている。blank期間であってもゲートドライバの動作は必要であるため、ゲート線及び285の区間では、フラグ282の値によらず、ゲートドライバ用の信号が入力される。

20

【0185】

データコマンドフラグ282と同一タイミングである信号のうち、ゲートドライバ用の信号が入力される区間以外に3ビット分の空きデータがある。この部分はビット長が短いコマンドにあててもよいが、5つ以上のコマンドを設定する必要があるときに、コマンドアドレスとして用いる。図29では10個以下のコマンド受付を行うソースドライバを例として、292に示す1ビットのコマンドアドレスを用意している。282、292の値に応じ、更新するコマンドレジスタを変更する。データが1回で転送されることから、シリアル平行変換部は不要で、直接内部レジスタ入力（プリチャージ電源24を決める電子ボリューム入力など）を更新すればよい。

30

【0186】

図28から図30に示した入力インターフェースにより、映像信号とプリチャージ判定信号を多重に伝送しかつ、コマンド入力を映像信号非送信期間に行うことで、コマンド数が10、コマンドビット長が6ビットの場合で、従来の93本の入力線数から、6本の信号線数まで削減が可能となった。

【0187】

信号線数と、転送レートは任意に設定でき、信号線数は、最小は各色1ビットから、最大では、各色の1画素ごとに必要な信号ビット数/2まで設定できる。信号線数が減るとクロック周波数が増加し、外部の配線引き回しが難しくなることから、実用上は、データ転送レートが100MHz以下の信号線数とすることが好ましい。本発明ではEMIを低減するため、クロックのみ半分の周波数とし、両エッジでデータ取り込みを行うようにしている。

40

【0188】

なお、入力信号としては、CMOSレベルの信号でなくても、差動伝送によって送信しても良い。差動伝送とすると、一般的に信号線振幅が下がるためEMIが低下するという効果がある。

【0189】

高速転送を行うクロック及びデータ線に関して、図16のような入力形式として、2本の入力信号線（161及び162）の差分からロジック信号164を取り出すようなRSDS形式で送信を行っても良い。165及び166は電流送信された信号を電圧値に換えるための抵抗素子である。この抵抗素子の値は送信側の仕様に合わせて決定される。この

50

入力端子を図 1 及び図 2 8 の信号線全てに組み込むことで、伝送形式を差動伝送とし、EMI の少ないドライバを実現した。

【0190】

これにより入力信号線数の少ないソースドライバ IC 36 が実現できた。

【0191】

図 70 は電流出力段を図 73 の 736 に示すようなカレントコピア構成により形成した場合のドライバ IC の概略構成を示したものである。

【0192】

カレントコピア回路では、入力電流をスイッチ 734 及び 735 を介して駆動トランジスタ 731 に流し、流れた電流量に応じて節点 742 の電圧が決まる。この電圧を保持するために蓄積容量 732 を設け電荷を蓄積することにより電圧を保持する。入力電流を記憶した後スイッチ 734 及び 735 を非導通状態とする事で、入力電流をためておく。電流を出力する際には 733 のトランジスタを導通状態とすることにより、732 の蓄積容量に蓄えられた電荷量に応じた電流が 731 に流れ出力される。同一駆動トランジスタ 731 のドレイン電流 - ゲート電圧特性を用いて入力電流を記憶し、出力するためトランジスタの特性ばらつきのよらず入力電流と同じ電流を出力できる利点がある。

10

【0193】

更にカレントコピア回路では入力電流を一度蓄積容量 732 に記憶してから出力を行うため、メモリ機能を有する。そのため入力データをかく出力端子に分配した後、データの出力タイミングをそろえるラッチ部の機能をカレントコピア回路に持たせることが可能である。これにより図 70 の構成においてシリアルに転送されてくる映像信号はラッチ部を使わずに各出力に分配可能となる。

20

【0194】

カレントコピア回路ではアナログ電流を保持することが可能であるため、映像信号をあらかじめデジタル - アナログ変換部 706 で階調に応じたアナログ電流である階調電流信号 730 に変換し、シフトレジスタ 21 の出力信号に応じて各出力に分配するようにしている。分配された電流を保持するための電流保持手段 702 に、カレントコピア回路を形成している。

【0195】

カレントコピア回路では先に述べたように入力電流を一度保持した後に入力電流に応じた電流を出力するという動作を行うことから、入力電流を記憶している期間では電流出力ができず、また電流出力を行う際には階調電流信号 730 を取り込むことができない。

30

【0196】

表示部への電流出力は画素回路において所定電流への変化に時間がかかるという問題があることから水平走査期間内においてはなるべく長い期間電流を出力し続けることが望ましい。そのためソースドライバ IC から電流は常に出力されることが好ましい。

【0197】

そこでカレントコピア回路構成の出力段でも常に電流を出力し続けるために、同一出力端子にカレントコピア回路を 2 つ設け、一方が階調電流信号 730 を記憶している際には、他方が電流をドライバ IC 外部に電流を出力する構成とした。

40

【0198】

出力段の回路を図 73 に示す。736a と 736b の 2 つの保持回路がカレントコピア構成となっている。2 つの保持回路のうちどちらを出力にし、どちらが階調電流信号 730 を記憶するかを決めるための信号がセレクト信号 738 である。セレクト信号 738 は 1 水平走査期間毎に変化し、1 水平走査期間ごとに保持回路 736 を変えることにより映像信号に応じた電流出力が可能となる。セレクト信号 738 に応じて保持回路 736 の電流出力用トランジスタ 733 の状態を変えるようにすることで、出力に用いる保持回路を決めることが可能となる。

【0199】

両保持回路 736 とともに出力を行わないようにする場合には、セレクト信号 738 及びセ

50

レクト信号の反転出力 739 とともにローレベルとすることで実現する。738 及び 739 は必ずしも逆相に入る必要はないが、両信号ともハイレベルにしてはならない。他の方法として 738 と 739 は常に逆相とし、別途イネーブル信号を設け、738 及び 739 との論理積の結果をスイッチ 733 を制御する信号に入力することにより同様な動作を行うことが可能である。

【0200】

シフトレジスタ 21 及び電流保持手段 702 により階調電流信号 730 が各出力に分配できた。次に階調電流信号 730 を生成する回路について説明を行う。ロジック信号である映像信号をアナログ信号である階調電流信号 730 に変換するためにデジタル - アナログ変換部 706 を設け、映像信号に応じた電流を出力するようにした。デジタル - アナログ変換部 706 の回路例を図 71 に示す。

10

【0201】

映像信号の各ビットに対応した電流を外部から入力し、対応した電流（階調基準電流 1 ~ 階調基準電流 8）に対し、電流値に対応して階調信号 711 によりスイッチ 712 を制御することにより、階調信号 711 に応じた階調電流信号 730 を出力するような構成とした。階調信号 1（711a）から順に階調信号 8（711h）まで最下位ビットから最上位ビットに対応させた場合、階調基準電流 1（700c）の 2 倍が階調基準電流 2（700d）、一般に階調基準電流 n の 2 倍が階調基準電流 $(n+1)$ となるように、電流値を設定し入力する（ここで n は 1 以上ビット数未満の整数）。

【0202】

これによりスイッチ 712 が導通状態となっている階調基準電流 700 の和を階調電流信号 730 として出力する。

20

【0203】

次に階調基準電流 700 を作成し、デジタル - アナログ変換部 706 に入力する方法について説明する。

【0204】

図 78 に示すように階調基準電流 700 は階調基準電流生成部 704 により生成する。1 階調あたりの電流をどのくらいにするかを設定する基準電流 781 を元にカレントミラー構成などにより、映像信号のビットに応じた階調基準電流 700 を出力する。ここでは 8 ビット出力の場合で、階調基準電流 700 は 8 出力存在する。（階調基準電流 n の電流値） $\times 2 =$ （階調基準電流 $(n+1)$ の電流値）となるような電流を正確に出力する必要があることから、ミラーを行うトランジスタ 782 の数を変えることで出力電流を変化させることが好ましい。この方法の場合、階調性は高いが回路面積が大きくなる欠点がある。一方で各階調基準電流 700 を生成するトランジスタ 782 は、各期順電流に対し 1 つずつとし、チャンネル幅を変えることにより階調基準電流 1 から 8 を変化させることも可能であるが、電流がチャンネル幅に正確に一致するわけでないためシミュレーションによりチャンネル幅をプロセスに応じて変更する必要がある。このため、個数分だけ並べる方法に比べ階調性が低下するおそれがある。そこで、図 78 に示すように低階調部と高階調部に階調基準電流をグループ分けし、低階調部と高階調部の間ではチャンネル幅を変更することで電流値を変え、低階調部間及び高階調部間ではトランジスタの個数を変更することで電流を変えるようにする。

30

40

【0205】

図 78 では、低階調部を下位 2 ビット、高階調部を上位 6 ビットとし、783 で示す点線に囲まれたトランジスタは 784 で示す点線に囲まれたトランジスタに比べておよそ 1/4 のチャンネル幅（プロセスにより上下する - 10% 以上 + 50% 未満）で形成することにより、階調性を維持し回路規模の小さい階調基準電流生成部 704 を実現することができる。

【0206】

ドライバ IC に対し 1 回路であるため、階調性を高めたいときは図 80 に示すようにトランジスタ数により電流を変化させてもよい。（全体に対する回路面積が 10% 以下であ

50

るため)

基準電流 781 は図 81 に示すように抵抗、演算増幅器などにより定電流源を構成することで実現可能である。88 の制御データにより基準電流 781 の電流値を変えることも可能である。この基準電流 781 の制御は、電力抑制、焼き付き防止、コントラストの向上に役立つ。

【0207】

以上のようにして形成された階調基準電流 700 をデジタル - アナログ変換部 706 に入力すればよいが、直接接続すると複数のソースドライバ IC 36 を接続したときに、全てのチップで 1 % 以下の誤差で階調基準電流 700 を供給することが難しくなる。

【0208】

チップ毎に、基準電流生成部 703 と階調基準電流生成部 704 を設けると、図 81 の基準電流生成部 703 でのばらつきと、図 78 もしくは図 80 のカレントミラーでのばらつきの 2 乗平均のばらつきが階調基準電流 700 で発生するため、チップによってある階調の電流値が異なるおそれがあり、チップ毎に輝度ムラが発生する。カレントミラーのミラー比ずれによるばらつきを小さくするには 782、801 のトランジスタサイズを大きくすることにより実現できるが、ばらつきを 1 % 以下にしようとするには 10,000 平方ミクロン以上のチャンネルサイズが必要となる。

【0209】

小さいサイズでばらつきなく各チップに階調基準電流 700 を供給するには 1 つの表示部に対し、1 ヶ所の基準電流生成部 703 から 1 ヶ所の階調基準電流生成 704 を用いて階調基準電流 700 を発生させ、各チップに分配する方法である。この概念を図 72 に示す。

【0210】

ソースドライバ 36a により発生した階調基準電流 704 を、36a を含めた全てのチップに供給することにより、各チップでばらつきのない電流が供給される。ここで、階調基準電流 700 は 2 つ以上のソースドライバ IC 36 に同時に供給されないようにする必要がある。電圧と異なり電流の場合複数のドライバに接続すると分流され、1 つのドライバ IC に流れる階調基準電流値が異なってしまう。そこで、複数のドライバ IC 36 が同時に階調基準電流 700 を取り込まないようにデジタルアナログ変換部 706 が持つスイッチ 712 を利用して、ある 1 つの IC が映像信号に応じた階調電流信号 730 を生成しているときには他の IC ではスイッチ 712 全てが非導通状態となるような構成にすることを考えた。

【0211】

階調電流信号 730 が必要なのは、電流保持手段 702 に電流を供給するときでシフトレジスタ 21 の出力のうちの 1 つに対し取り込むように信号を出している時である。つまりスタートパルス 16 が入力され、カスケード接続された次段 IC 36 に対しキャリア出力 701 からパルスを出力するまでの期間が、階調電流信号 730 を必要とする期間である。

【0212】

そこで、シフトレジスタ 21 が出力を行っている期間以外ではデジタル - アナログ変換部 706 のスイッチ 712 は階調信号 711 によらず常に非導通状態とする。これを実現するためにチップイネーブル信号生成部 707 を設け、シフトレジスタ動作時以外ではスイッチ 712 は常に非導通状態とするようにする。チップイネーブル信号生成部 707 は、スタートパルス 16 が入力されて、キャリア出力 701 が行われるまでの間のみパルスを出し映像信号をアナログ電流に変換することを許可するようにする。正確にはシフトレジスタ出力 719 が同一チップ内で出力されている期間である。スタートパルス 16 とシフトレジスタ出力 719、キャリア出力 701 とシフトレジスタ出力 719 の関係は入力データとスタートパルス 16 の関係やシフトレジスタの構成 21 によって変わる可能性があるため、スタートパルス 16 とキャリア出力 701 から期間を調整してイネーブル信号 821 を出力するようにする。イネーブル信号に対応したデジタル - アナログ変換部 7

10

20

30

40

50

06の回路図を図82に示す。チップイネーブル信号821はスタートパルス16が入力されてからキャリア出力710を行うまでの間、ハイレベル状態となり、階調信号711に応じて階調基準電流700が階調電流信号730に出力される。それ以外の期間ではチップイネーブル信号821がローレベル信号となるため、常にスイッチ712が非導通状態となり電流は供給されない。

【0213】

1水平走査期間でのあるドライバIC(チップ1)のチップイネーブル信号821、セレクト信号738、階調電流信号738、階調信号711のタイミングチャートを図83に示す。

【0214】

セレクト信号738はタイミングパルス29により1水平走査期間毎に変化し、1出力に対し2つある保持回路736のどちらに階調電流信号738を記憶させ、他方が記憶された電流を出力するかを決める。期間831aでは保持回路A(736a)から電流を出力し、保持回路B(736b)に階調電流信号730を記憶させている。

【0215】

階調電流信号730への記憶は1出力ずつ順に行い、シフトレジスタ出力719によりどの出力へ記憶させるかを決めている。更に複数のドライバICに基準電流を分配できる配線としていることから、分流されることを防ぐためシフトレジスタが動作している期間のみチップイネーブル信号821により、デジタルアナログ変換部706が動作し、階調電流信号738が流れる。チップ1のチップイネーブル信号821はシフトレジスタがチップ1で動作している期間である832aの期間でのみハイレベルの信号となり、階調電流信号738が流れている。832bの期間(チップ1以外のシフトレジスタが動作中)のときは、チップイネーブル信号821がローレベルとなり階調電流信号738は流れない。そのため階調基準電流信号700は常に1つのドライバICにしか入力されないため、図72のように複数のドライバICに分歧して配線することが可能となる。カレントミラーなどによる分配に比べ、時間で区切って分配するため正確に同一電流を供給できる。

【0216】

カレントコピアを各出力に設け階調電流を各出力に分配する方法では、駆動トランジスタ731の特性ばらつきによらず、記憶した電流と同じ電流を出力することが可能であるため、出力ばらつきが起こりにくい。しかし、「突き抜け」と呼ばれる現象により出力電流がばらつくおそれがある。

【0217】

図73の保持回路においてゲート信号線741の信号をハイレベルにすると、階調電流を記憶する。例えば白階調の電流を記憶するとすると、図74に示すように、駆動トランジスタ731にドレイン電流は白階調電流(ここで I_w とする)となる。そのとき駆動トランジスタ731の電流-電圧特性(図75)から節点742の電圧は V_w となる(期間747)。

【0218】

期間747が終了し、保持回路736に電流を記憶するのを終えるためゲート信号線741はローレベルに変化する。この時ゲート信号線741電圧の低下がトランジスタ735aのゲート容量を介して容量結合により節点742の電圧も V_G だけ低下する。これにより駆動トランジスタ731のドレイン電流も I_w から I_G 分だけ低下する。

【0219】

この「突き抜け」により、出力電流が端子により変化するおそれがある。例えば図76の765、766に示すような電流-電圧特性を持つ駆動トランジスタ731があるとする。節点742の電圧つまり駆動トランジスタ731のゲート電圧が突抜により V_G 変化すると、765の駆動トランジスタではドレイン電流が I_{w1} となり、766の駆動トランジスタではドレイン電流が I_{w2} となり、この電流が出力信号線737を介して外部に流れ、出力電流にばらつきが発生する。 I_{w2} と I_{w1} の差が2つの平均電流に対し1%以上になると輝度ムラとして表示品位に影響を与える。

10

20

30

40

50

【0220】

節点742の電圧変化量 V_G はトランジスタ735のゲート容量を C_{gs} 、蓄積容量732の容量を C_s 、ゲート信号線741の振幅を V_{ga} とすると、 $V_G = V_{ga} \times C_{gs} / (C_{gs} + C_s)$ で表される。

【0221】

V_G を小さくするには、 C_{gs} もしくは V_{ga} を小さくするか、 C_s を大きくする。 C_s を大きくする方法はチップサイズが大きくなることから現実的には難しい。また V_{ga} は基本的にアナログ電源電圧分の振幅を持つ。この電圧を下げると、出力端子の電圧振幅が低下するため、出力可能な電流のダイナミックレンジが低下する。またゲート信号線741のみハイレベル電圧を低下させると、このゲート信号線741のための電源が必要となるため電源数が増加する。電源数の増加は電源回路の増加につながるためこの方法も実現することが難しい。

10

【0222】

そこで本発明ではトランジスタ735のゲート容量 C_{gs} を小さくすることを考えた。単にトランジスタ735のサイズを小さくした場合は、オフ時のリーク電流が増大し蓄積容量732に保持された電荷がトランジスタ735を介して移動することにより、節点742の電位が変化し所定電流を流せなくなる問題が発生する。

【0223】

トランジスタ735を少なくとも2つ以上に分割し、そのうちの蓄積容量732に最も近いトランジスタを小さくすることを考えた。図77に2つに分割したときの電流保持手段702の回路を示す。

20

【0224】

トランジスタ735を2つに分割し、775と772の2つの構成とした。トランジスタ775に比べ772はチャンネルサイズが小さくなっている。またそれぞれのゲート電極につながる信号線は別になっており、ゲートイネーブル信号771の制御により、トランジスタ772の方が775に比べて早く非導通状態となるようにしている。タイミングチャートを図79に示す。

【0225】

複数個のトランジスタにすることの利点は、2つのトランジスタのゲート信号線の波形を異ならせ、蓄積容量732に近いトランジスタ772をまず非導通状態とし、その後775を非導通状態とすることで、「突き抜け」はトランジスタ772のゲート容量 C_{g1} と蓄積容量 C_s 、ゲート振幅 V_{gate} によることとなり、 $C_{gs} > C_{g1}$ となることから V_G 自体を小さくすることができる。さらに、蓄積容量732の電荷を保持するために772が完全に非導通状態となった後、775が非導通状態となるようにゲート信号線741をローレベルに変化させる。775はリーク電流を小さくするためトランジスタのチャンネル幅/チャンネル長の値が大きくなるように設計される。2つのトランジスタを直列に接続することでリーク電流が少なくなる利点がある。更にトランジスタ775と蓄積容量732に間にトランジスタ772が非導通状態となって挿入されているため、775aのゲート信号による、節点742への「突き抜け」が発生しないという利点がある。

30

【0226】

このように、駆動トランジスタ731のゲート及びドレイン電極間に接続されるトランジスタを複数個に分割し、最も蓄積容量732に近いトランジスタはチャンネルサイズを小さく作成した上に他のトランジスタに比べ早く非導通状態とすることで、電荷のリークなどの問題がなく突き抜け量を減らすことを実現できる。

40

【0227】

更に駆動トランジスタ731の(チャンネル幅)/(チャンネル長)(以降 W/L とする)に関しても W/L の値が小さくなることが好ましい。

【0228】

図84に電流-電圧特性を示す。 W/L の値が小さくなればなるほど傾きが小さくなり、階調電流信号730を記憶させた後「突き抜け」により V_G だけ駆動トランジスタ73

50

1のゲート電圧が低下したときの電流量の低下は841の曲線の方が842の曲線に比べて大きい。そのため「突き抜け」によるドレイン電流の低下を抑えるため、駆動トランジスタのW/Lを0.5以下とすることが好ましい。この場合、低下量は設定電流(I_w)に対し1%以下となる。下限値はチャンネル幅の最小作成寸法、チャンネル長を延ばすことによるチップ面積の増大の影響から0.002以上である必要がある。

【0229】

以上のようにカレントコピア回路を用いた出力段を形成することにより出力ばらつきの小さいドライバICを実現させた。

【0230】

大画面パネル向けのソースドライバにおいては、映像信号が高速に転送される必要があるため信号線周波数が高くなり、その結果電磁波ノイズが放出される問題がある。また、テレビ向けなどでは入力される信号線ビット数も増加するため、信号線が多数になるという問題もある。

【0231】

そこで映像信号を小振幅信号伝送することとした。図85にその時のソースドライバ852、ゲートドライバ851、コントローラ854と電源モジュール853の接続を示す。このうち小振幅信号伝送を行うのは信号線周波数の高いクロック858、同期信号857、映像信号線856である。

【0232】

映像信号線856の伝送形式を図86に示す。1水平走査期間864内に画素に出力されるデータが転送される期間(データ転送期間865)とブランキング期間(866)を形成する。なおブランキング期間は必ずしも存在する必要はない。

【0233】

データ転送期間865は、パネルのソース信号線数(カラーパネルの場合は信号線数/色数(一般には3色))に分割される。分割された期間を期間862とする。この期間862内で赤緑青の各色データ(861)及び階調に応じた電圧印加を水平期間のはじめに挿入するかどうかを決める1ビットのプリチャージフラグ(862)が映像信号線856を介して転送される。映像信号データ861及びプリチャージフラグ862は、転送信号レートや、信号線数の制約により全ビットを一斉にパラレル転送する場合から1ビットずつシリアルに転送する場合まで任意の方法で転送することが可能である。

【0234】

また大型用電流ドライバにおいては、パネルサイズが大きいことによるソース信号線浮遊容量の増加や、画素数の増加による水平走査期間の短縮ということにより1水平走査期間内で電流が所定の値まで変化できない問題が顕著となる。そのため電流により所定階調を表示する前に一度電圧により所定階調付近までソース信号線の状態を変化させてから、電流により所定電流にまで変化させることが必須となる。

【0235】

ソースドライバの構成例を図89に示す。ここでのソースドライバは図85のソースドライバ852を示している。映像信号はクロック及び同期信号と共に小振幅信号伝送されるため、ソースドライバ側でレベル変換するための差動入力レシーバ893に入力される。映像信号をCMOSもしくはTTLレベルの階調データ386に変換する。階調データ386はシフトレジスタ及びラッチ部384とプリチャージ電圧変換部884に入力される。階調データ386はシフトレジスタ及びラッチ部384により各出力に分配され、分配された階調データは電流出力段23により階調に応じた電流量に変換される。これにより階調に応じた電流出力を行うことが可能となる。一方、階調データは同時にプリチャージ電圧変換部884に入力される。プリチャージ電圧変換部884では図88に示すような回路構成により、階調データに応じた電圧が信号885により出力される。プリチャージ値変換部882の変換マトリクスと抵抗素子883の値により出力される電圧を変化させることが可能となる。

【0236】

電流書き込みを行う期間における画素とソースドライバ間の等価回路は図 12 (a) に示す回路であった。このとき白表示時の電流を I_3 、黒表示時の電流を I_1 とすると、プリチャージ電圧出力の変動範囲は図 12 (b) から V_3 から V_1 までの範囲となる。 V_3 及び V_1 の値は画素の駆動トランジスタ 62 のチャンネルサイズにより変化し、例えばチャンネル幅が狭くなるほど V_3 と V_1 の差が大きくなる。パネル (画素トランジスタの構成) によって異なる電圧値が出力できるように本発明では図 88 の 883 に示す抵抗素子を 2 つ外付けで配置し、抵抗値を任意に設定できるようにすることで、様々なパネルに対する電圧出力を可能とした。一般に赤、緑、青で有機発光素子の電流 - 輝度特性が異なることから、 I_1 、 I_3 の値が色ごとに異なり、その結果として V_1 、 V_3 も色ごとに異なる。従って図 88 に示すプリチャージ電圧変換部 884 は 3 回路分ソースドライバに必要である。外付けの抵抗値が色ごとに異なる。図 85 及び図 89 では 1 回路の記載であるが、実際には赤緑青の 3 回路分が存在する。 10

【0237】

以上のように階調に応じて出力される電圧はつぎに分配部及びホールド部 383 により各出力に分配される。これにより各出力には階調に応じた電流と階調に応じた電流が分配された。電流と電圧のいずれを出力するかを電流電圧選択部 385 により選択する。

【0238】

電流電圧のいずれを選択するかはプリチャージ電圧印加判定部 56 により決められる。プリチャージ電圧印加判定部 56 はプリチャージパルス 451 とプリチャージイネーブル 895 により判定を行い、プリチャージパルス 451 が入力され、プリチャージイネーブル 895 がプリチャージを行う信号を出力した場合にのみ電圧を印加するようにする。 20

【0239】

これにより、図 90 の出力 901 に示すように、階調データ D_n (n は自然数) に対応する電圧を V_{Dn} 、対応する電流を I_{Dn} とすると、プリチャージ判定信号 383 がハイレベルとなりプリチャージをするというときには、1 水平走査期間内で V_{Dn} が出力された後、 I_{Dn} が出力される。(V_{Dn} 印加期間はプリチャージパルス 451 のパルス幅による) 一方でローレベルの時には、 V_{Dn} は出力されず、 I_{Dn} のみが 1 水平走査期間の間出力される。(電流出力か電圧出力かの大まかなタイムチャートを図 47 に示す) プリチャージ判定信号 383 を利用することで、所定階調値に対応する電流まで変化しにくい低階調部では、電圧によりまず大まかにソース信号線の状態を変化させた後に、電流により所定電流値までソース信号線を変化させる。一方で、高階調部や、複数行同じ階調が連続して表示される場合の 2 行目以降の行においては、高階調部ではソース信号線が所定電流値にまで容易に変化できること、複数行連続の場合にはソース信号線の状態が変化する必要がないため、電圧により所定階調値まで変化させる必要がないため、プリチャージ判定信号 383 によりプリチャージを行わないようにするという制御が可能となる。(この状態で電圧により変化させると、画素回路の駆動トランジスタ 62 の特性ばらつきによる輝度ムラが発生するおそれがあるため電圧を印加しない方がよい) プリチャージ判定信号 383 はこのようにソース信号線の状況に応じてプリチャージを行うかどうかを決められる利点がある。そのため映像信号線 856 で送るデータ量が各色で 1 ビットずつ多くなっても転送する必要がある。 30 40

【0240】

プリチャージパルス 451 はプリチャージ期間をコマンド線 847 によりソースドライバに入力し、プリチャージ期間設定値に応じてプリチャージパルス 451 のパルス幅を変更できるようにしている。これにより、画面サイズに応じてプリチャージに必要な最低限の時間で電圧出力を行い、所定輝度にする電流出力期間をなるべく長くすることで、電圧による設定で発生する駆動トランジスタ 62 による特性ばらつきの輝度ムラ補正をやすくする。コマンド線 847 の信号線数を少なくするため図 87 に示すように、1 ビットのデータをシリアル転送によりソースドライバに送る構成とした。ソースドライバに必要なコマンドは、プリチャージ期間設定 872 の他、基準電流値を変更するための基準電流設定 871 とドライバ出力イネーブル信号のみである。これらの信号は頻繁に書き換えられる 50

ことはなく、頻繁に行っても1水平走査期間内で1回の書き換えでよい。図87の例では全部で15ビットであり、ソースドライバのシフトレジスタ用のクロック871が1水平走査期間内に変化する時間に比べてもゆっくりでよい。ため、電磁波ノイズの影響もなく信号伝送が可能である。そのため信号線数は1本でよい。また、コマンド線847に流れるデータの判別も、例えばタイミングパルス849の次のクロックから8ビット分上位から下位ビットの順で基準電流設定871、次にプリチャージ期間設定872、最後に出力イネーブル信号とすることでコマンドの判別線(アドレス設定)も不要である。これにより少ない信号線数で、ソースドライバの設定が可能である。なお基準電流設定信号が入力される基準電流生成部891は電子ボリュームにより基準電流が変更できるような構成となっており、設定信号により、電子ボリューム値が変化することで基準電流が変化する(図8に構成例を示す)。

10

【0241】

映像信号が各色偶数ビットで構成される場合(例えば各色10ビットの計30ビット)には、各色にプリチャージフラグ862が1ビットずつ足されるため全ビット数の合計は必ず奇数ビットとなる。(例の場合33ビット)低振幅信号伝送を行う場合にはたいがい配線はツイストペア線で送られる。33ビットの信号線を送る場合、転送速度がドライバと同じであるときには66本の線が必要となる。これでは配線数が多いため、通常転送速度を、ドライバのクロックに対し一定倍で転送し、その配線数を削減している。例えば2倍速で送る場合、1回の転送で17ビットずつ転送すると34ビットを転送できる。このうち33ビットにデータを入れることでデータを2倍速転送している。しかしながら実際の転送能力34ビットに比べ1ビット分ブランクのデータを送っていることになる。同様に偶数倍速で転送する場合には奇数ビットのデータでは必ず1ビット分ブランクのデータが送られることとなり、信号線の利用効率が低いことがわかる。つまり1ビット分データが増加しても、転送レート(クロックの倍速)、信号線数に影響を及ぼすことはない。

20

【0242】

そこで、本発明では、赤緑青の各映像信号とプリチャージフラグにデータ/コマンドフラグ911を足すことにし、このデータ/コマンドフラグ911の値が、例えば1のときには映像信号とプリチャージフラグが転送され、0のときにはソースドライバの各種レジスタ設定を行うというようなことをすることが可能である。図91(a)にデータ転送、図91(b)各種レジスタ設定時の各ビットの構成を、図92に、データ転送及び各種レジスタ設定の転送タイミングを示す。1水平走査期間ないで、各色の映像信号及びプリチャージフラグを全て転送した後のブランキング期間を利用して、データ/コマンドフラグ911によりソースドライバの各種レジスタ設定を行うようにした。ここでは、図91(b)に示すように、基準電流の設定とプリチャージ電圧を印加する期間を設定することとしている。

30

【0243】

このようにすることで、図85のコマンド線847は不要となり信号線数を削減することが可能となる。

【0244】

ソースドライバのブロック図を図93に示す。映像信号線856からコマンドデータと映像信号を分離するため、低振幅信号をCMOSレベルに変換するための回路である映像信号・コマンド分離部931が入ることが図89の構成と異なる点である。

40

【0245】

以上のようにすることで映像信号線と同期してプリチャージフラグを転送し、かつ各種レジスタ設定を行う必要があるソースドライバICにおいて、映像信号線とプリチャージフラグもしくは映像信号線、プリチャージフラグと各種レジスタ設定を同一信号線を用いて低振幅信号により高速転送を可能とした。これにより、プリチャージフラグに必要な配線、各種レジスタ設定用の配線数を削減することが可能となるうえ、高速転送時の電磁波ノイズ低減することが可能となった。

【0246】

50

小型用途の表示パネルにおいては、モジュール配置の空間的な制約が発生し、パネル外部へ引き出す信号線数を極力少なくする必要がある。大型パネルにくらべ表示ドット数が少ないことから映像信号線の転送レートは低い。そこで図 9 4 及び図 9 5 に示すように映像信号線 8 5 6 に階調表示用のデータ（赤緑青の各色データ、ここでは R データ、G データ、B データとする）とその階調表示データに対し、プリチャージを行うかどうかを判定するプリチャージフラグ 8 6 2 を多重するのに加えて、さらにゲートドライバ制御用データ 9 5 1 を送信する。ゲートドライバ A（8 5 1 a）とゲートドライバ B（8 5 1 b）両方の制御に必要な信号線を送信する。送信する信号は、シフトレジスタ動作のクロック、スタートパルス、出力イネーブル信号、及びシフト方向を決める信号である。出力イネーブル信号は数 μ 秒単位で信号線状態を変化させることがあるため、図 9 6 においてデータ転送期間 9 6 2 ばかりでなく、ブランキング期間 9 6 3 でもゲートドライバ制御用データ 9 5 1 を送信する。そのため図 9 5（b）に示すようにソースドライバの設定信号に加えて、ゲートドライバ制御データ 9 5 1 を転送するようにした。これによりパネルから引き出される信号線は、電源線その他、最小で 2 ペアのツイスト線と、3 本の信号線にて構成することが可能となる。

10

【0 2 4 7】

信号線数を減らすと、転送レートが上がるため、送信側コントローラ 8 5 4 につけられるクロック発生部の消費電力が増大する。一般に小振幅伝送を行う場合の電力はほとんどが、クロック発生部で消費される電力である。そこで、低電力化が要求される機器では、映像信号線 8 5 6 に用いられるツイスト線の本数を多くして、転送レートを下げることで消費電力を低下させる。（信号線で消費される電力はクロック発生部で消費される電力の 10 分の 1 から 20 分の 1 程度である）図 9 6 の 9 6 4 で示される期間に送る図 9 5（a）のデータ列を、シリアルで順に送るか、映像信号線 8 5 6 の本数に応じて一部もしくは全てをパラレルで転送するようにすればよい。

20

【0 2 4 8】

このようにして、小振幅伝送された映像信号線 8 5 6 のデータをソースドライバ 8 5 2 にて分離する。ソースドライバ 8 5 2 の内部ブロックを図 9 8 に示す。クロック 8 5 8 と映像信号線 8 5 6、スタートパルス 8 4 8 からクロック 8 5 8 から作成したソースドライバクロック 8 7 1 に同期した階調データ 3 8 6、プリチャージ判定信号 3 8 3 及びゲートドライバ制御線 9 4 1 を出力するための映像信号・コマンド分離部 9 3 1 を持つことが特徴となる。ゲートドライバ制御信号は図 9 5 に示すように映像信号及びコマンドに対応して必ず送信されているため図 9 7 の用にソースドライバクロック 8 7 1 に同期した信号に復調することが可能である。このようにすることで、ゲート信号線をパネル外部に引き出す必要がなくなり、信号線数が少ない表示パネルが実現可能である。またソースドライバクロック 8 7 1 に同期して出力することで、ソースドライバとゲートドライバのタイミングがあわせやすくなる利点がある。またコントローラ 8 5 4 からゲートドライバ 8 5 1 への制御線が不要となることからコントローラ 8 5 4 の出力端子数が少なくなり、より小さなパッケージでコントローラ 8 5 1 を作成できるようになる。

30

【0 2 4 9】

図 9 8 の構成は図 9 3 の構成に比べ、プリチャージ電圧を発生出力するブロックが異なる。図 9 3 では映像信号に応じた電圧を生成しアナログラッチを用いて各出力に分配したが、図 9 8 では、電圧設定線 9 8 6 により決められるプリチャージ電圧発生部 9 8 1 の複数の電圧出力を各出力段に分配し、プリチャージ電圧選択及び印加判定部 9 8 2 により複数の電圧のうちどれを出力するか、もしくは電流のみの出力を行うかを判定するようにする。これにより分配部及びホールド部 3 8 3 は不要となる。大型パネルにくらべ、小型パネルにおいては 1 水平走査期間が長いこと、ソース信号線の浮遊容量が小さいことから、所定電流値が書き込みやすい。そこで、本ソースドライバでは電流のみでも書き込みが可能な高階調部では電圧を印加しないことを前提に発生電圧値の数を少なくし回路規模の低減をはかった。この例では 3 値の電圧出力とした。必要に応じて電圧値の数は 1 から 7 程度まで変えてもよい。

40

50

【 0 2 5 0 】

映像信号のデータに応じたプリチャージ電圧出力の方法を説明する。映像信号線 8 5 6 から図 9 5 (a) の方法により映像信号とプリチャージフラグが対になって送信される。カラーパネルの場合には赤緑青それぞれ 1 対ずつ送信される。それぞれ同一の方法によりプリチャージを行うためここでは赤の信号で説明を行う。対になって送信される R プリチャージフラグ 8 6 2 a と R データ 8 6 1 a は映像信号・コマンド分離部 9 3 1 に入力される。ここで C M O S レベルに変換され、それぞれプリチャージ判定信号 3 8 3 及び階調データ 3 8 6 となる。1 画素ずつ順に送られてきた信号を各出力に分配するためシフトレジスタ及びラッチ部 3 8 4 に入力される。分配後、階調データ 3 8 6 は階調データ線 9 8 5 を介し電流出力段 2 3 に入力され、階調に応じた電流を 1 0 4 から出力する。一方、プリ

10

【 0 2 5 1 】

プリチャージパルス 4 5 1 は図 4 7 の 4 7 3 に示すように、1 水平走査期間内で電圧出力期間を決めるための信号である。従って、プリチャージ判定線 9 8 4 によりいずれかのプリチャージ電圧 9 8 3 を出力する際でもプリチャージパルス 4 5 1 入力期間のみ電圧が出力される。

20

【 0 2 5 2 】

図 1 0 1 にプリチャージパルス 4 5 1 及びプリチャージ判定線 9 8 4 と出力 1 0 0 5 の関係を示す。これによりプリチャージ判定線 9 8 4 に入力する信号をコントローラから制御することにより、映像信号に対応したプリチャージ電圧を出力する期間を設けることが可能となる。

【 0 2 5 3 】

プリチャージ電圧は、プリチャージ電圧発生部 9 8 1 により生成される。内部回路の構成例を図 9 9 に示す。各電圧は抵抗分割により生成される。(9 8 3 出力には一般的にはオペアンプが接続される) V_{p1} は抵抗素子 9 9 2 a 及び 9 9 2 b により決められる。一方 V_{p3} は発光色により必要な電流値が異なることから色ごとに電圧が変化できる構成とした。抵抗素子 9 9 7 及び電圧選択部 9 9 4 を用いて、 V_{s1} から V_{s4} のいずれかの電圧が選択できるようにしている。これは図 6 のような画素回路を持つ表示装置において、ソース信号線電流 (= E L 素子 6 3 に流れる電流) とソース信号線 6 0 の電圧の関係は、図 1 0 2 の駆動トランジスタ 6 2 の電流 - 電圧特性上に一致するため、緑と青で E L 素子の発光効率が異なることによる 1 階調あたりの電流ずれは、ソース信号線電圧のずれとしてあらわれる。プリチャージ電圧を必要とする 0 から 2 階調で考えると、青は緑に比べ発光効率が低いことからたくさんの電流が必要となり、同じ 2 階調目でも青は 1 0 2 1 の点、緑は 1 0 2 2 の点となる。これにより電圧値も異なる。電圧設定線 9 8 6 により電圧選択部 9 9 4 を制御し、例えば 9 9 4 c は V_{s4} (9 9 5 c) を選択し、9 9 4 b は V_{s1} (9 9 5 a) を選択することで、図 1 0 2 のような色によってプリチャージ電圧値を変更させることが可能である。駆動トランジスタ 6 2 の特性に合うような 9 9 7、9 9 8 の抵抗値を決めることで所定の電圧を発生させることが可能である。電圧設定線 9 8 6 は外部から値を設定でき、図 9 5 (b) に示すようにコマンド期間でプリチャージ電圧設定 9 5 3 を入力し、映像信号・コマンド分離部 9 3 1 により映像信号と分離して電圧設定線 9 8 6 を取り出せるようにした。これにより色ごとに異なる電圧設定を行うのに際し、新たに外部信号線の数を増やさなくても実現できるようにした。図 9 8 ではプリチャージ電圧 9 8 3 は 3 本のみ記載されているが、これは単色での例を示したものでマルチカラーの場合

30

40

50

にはプリチャージ電圧 983 は色ごとに 3 本、計 9 本必要となる。プリチャージ電圧選択及び印加判定部 982 の電圧入力は 3 本である。出力毎に表示色はきまっているため、出力する色に対応した電圧 3 本を入力すればよいのである。

【0254】

なお 8 つ以上の電圧値が必要な場合では、図 100 のデコード部 1001 と選択部 1004 の回路規模が大きくなることから、図 89 の回路構成の方がよい。

【0255】

図 95、図 98 もしくは図 91、図 93 の構成にするかはパネルサイズ及び画素数からどちらを選択するか決めればよい。

【0256】

これにより、電流及び電圧出力が可能なソースドライバ IC を少ない信号線数で実現可能である。

【0257】

電流ドライバ IC では特に低階調部で出力電流値が少ないことによるソース信号線浮遊容量の充放電不足から画素に書き込まれる電流の変化が遅いことが問題である。電流が変化するのに必要な時間 Δt は $\Delta t = C \times \Delta V / I$ (ここで C はソース線容量、 ΔV はソース線電圧変化量、 I はソース信号線に流れる電流である) で表されるため特に低階調ほど変化に時間がかかることがわかる。また白から黒、黒から白への変化では黒から白への変化の方が時間がかかることがわかった。

【0258】

例えば白表示時 10 nA のソース信号線電流を流し、黒表示時には 0 nA のソース信号線電流とすると、白から黒へのソース信号線電流の変化の様子は図 104 に示される波形となり、黒から白へのソース信号線電流の変化は図 105 に示される波形となった。

【0259】

QCIF + (176 × 220 画素) のパネルで 1 フレームを 60 Hz で走査する場合には、1 水平走査期間はおよそ 70 μ 秒である。初期状態から 70 μ 秒での変化は、白から黒では図 104 に示すように目標に対し 94 % まで変化しているのに対し、黒から白では図 105 に示すように目標に対し 5 % しか変化できていない。

【0260】

10 nA と 0 nA 間での変化にこれほどまでの差ができるのは、ソース信号線電流に対するソース信号線電圧の値の変化が非線形変化となるためである。ソース信号線電流と電圧の関係を図 106 に示す。電流電圧の関係は駆動トランジスタ 62 の電流電圧特性 (1063) により決まり、ソース信号線の電流に応じて、1063 の曲線に対応する電圧がソース信号線電圧値となる。電流変化に要する時間の式 $\Delta t = C \times \Delta V / I$ において、黒から白への変化時には $I = 10$ nA、白から黒への変化時にはソースドライバの電流は 0 であるが、駆動トランジスタが 10 nA の電流を供給しようとするため初期状態では同様に $I = 10$ nA となる。すると Δt が 70 μ 秒と同じであるときには必然的に ΔV がほぼ等しくなることがわかる。10 nA の状態から ΔV だけソース電位が上昇する場合と、0 nA の状態から ΔV だけソース電位がさがる場合では、曲線 1063 の特性から電流変化量が全く異なる。電位が上昇する方向では 1061 に示すように 10 nA から 0.6 nA まで低下するのに対し、電位がさがる方向では 0 nA から 0.5 nA までしか変化しない。その結果として、図 104 及び図 105 に示すような電流変化となる。

【0261】

ここでは 10 nA と 0 nA の間の変化を例として説明を行ったが、任意の階調の組み合わせにおいても、同様に高階調から低階調への変化の方が、低階調から高階調への変化よりも早い。

【0262】

そこで本発明では、変化速度が遅い低階調から高階調への変化を早くするための方法を考案した。

【0263】

10

20

30

40

50

変化を早くするためには、ソース信号線容量を小さくするか、電圧変化量を小さくするか、電流を大きくする必要がある。ソース信号線容量はパネルサイズにより決まるため変化できない。また電圧変化量を小さくするには駆動トランジスタの電流電圧特性を変更するしかなく、具体的にはトランジスタのチャンネル幅を長くするかチャンネル長を短くするしかない。チャンネル幅を長くすると、トランジスタサイズが増大し、1画素分の面積が小さい小型高精細パネルでは対策できない。一方、チャンネル長を短くするとアーリー効果がより大きく発生し、書き込み時とEL発光時(図7(a)と図7(b)の期間)で駆動トランジスタ62のドレイン電圧が異なると、アーリー効果によりそれぞれの場合においてドレイン電流値が変化するという問題が発生するため、チャンネル長を短くすることができない。そこで、ソース信号線電流を大きくすることを考えた。

10

【0264】

図108に、ある1画素に電流Iを書き込むときの本発明によるソースドライバ電流出力波形を示した。水平走査期間のはじめ10 μ 秒にわたって所定電流の10倍の電流を流す期間を設けたことが特徴である。10倍の電流を流すことで例えば図107に示すように電流の変化は従来の1072から1071の用に変化するようになり、70 μ 秒での所定電流書き込みが可能となった。このようにソース信号線に流す電流を増加させる期間を1水平走査期間のはじめに設けることで電流値の変化が早くなり所定電流を書けるようになった。

【0265】

電流を所定値の10倍して出力するとなると、所定電流の10倍の値を計算する必要がある上、ソースドライバ側でも10倍の電流が流せるような機能を設ける必要がある。これには演算回路が必要になったり、ソースドライバの電流出力段の電流源を10倍分増加させなければならず回路規模が大きくなるという問題が発生する。また、表示色によって1階調あたりの電流値が異なる場合には階調毎に倍率を変化させるということも必要となってくる。そのため処理が複雑となる。

20

【0266】

そこで本発明では、低階調から高階調への変化時が変化しにくく、さらに低階調でも階調0が最も変化がゆっくりとなることから、階調0から次の階調へ変化させるのにどれだけの電流があれば1水平走査期間内に変化可能であるかを調査し、その電流値(ここでIp1とする)を1水平走査期間のはじめに印加した後所定電流を印加することにより1水平走査期間内で所定電流値に変化できるような構成とした。所定階調値がIp1よりも大きい場合には、Ip1の電流を流す期間でも所定階調電流を流すようにすることで、全階調領域にわたって、階調0から所定階調までの電流を1水平走査期間内に書き込むことが可能となった。この場合には、映像信号がある階調未満の場合にのみIp1を挿入する期間を設けるとすればよいので、乗算器は不要である。また出力段においてもIp1を出力する電流源を1つ各出力に設けるだけでよい。概念を図103に示す。階調表示用電流源に加え電流出力104にプリチャージ用の電流源Ip1(1033)を設ければ実現できる。この電流Ip1は所定階調まで変化する速度を速めるだけの目的で使われるため隣接端子間でばらつきがあってもよく、そのため階調表示に用いられる電流源を構成するトランジスタに比べて同じ電流を出力するにもトランジスタ総面積を小さく実現することが可能である。

30

40

【0267】

また、この電流Ip1はソース線容量、画素トランジスタの電流電圧特性により最適値が決まり、EL素子63の発光効率には依存しない。そのため各色とも共通の電流値が入ればよく、色ごとに個別調整する必要がなく、小さな回路で構成可能となる。

【0268】

図109に水平走査期間のはじめにIp1を出力する機能を設ける場合におけるソースドライバICの構成を示す。ここで水平走査期間のはじめに出力するIp1の電流をプリチャージ電流と呼ぶこととする。プリチャージ電流を発生するためのプリチャージ基準電流発生部1092及びソース信号線に出力するかどうかを判定するプリチャージ電流出力

50

段 1 0 9 4、プリチャージ電流の期間を設定するパルス発生部 1 0 9 7 を設けたことが特徴である。

【 0 2 6 9 】

プリチャージ電流を出力するかどうかはプリチャージ判定信号 3 8 3 により決められる。プリチャージ判定信号 3 8 3 は階調データ 3 8 6 に同期して送信されるため、1 画素毎にプリチャージ電流を出力する期間を設けるかどうか、複数個のプリチャージ電流を設けた場合には、そのうちのどれを選択するかを設定することが可能である。各出力に分配されるように、階調データ 3 8 6 と共にシフトレジスタ及びラッチ部 3 8 4 により各出力に分配される。階調データは階調データ線 9 8 5 として、各出力に設けられた電流出力段 2 3 に入力される。電流出力段 2 3 では階調データ線 9 8 5、基準電流生成部 8 9 1 で作成された基準電流値に応じた電流量を 1 0 9 3 に出力する。図 1 1 0 にはマルチカラー対応のドライバの時の基準電流生成部 8 9 1 及び電流出力段 2 3 の構成を階調データ線 9 8 5 が 3 ビットの例で示している。基準電流設定線 9 3 4 により 1 1 0 1 の信号線電位が変化し、オペアンプ 1 1 0 3、抵抗 1 1 0 2 とトランジスタからなる定電流回路の電流値が変化する。これにより基準電流設定線 9 3 4 の値に応じて電流が変わることがわかる。階調データ線 9 8 5 により出力 1 0 9 3 の電流が変わるのは、階調データ線 9 8 5 の値により、出力に接続される電流源トランジスタ 1 0 3 の個数が変わることにより変化させている。一般に有機 E L 素子は発光色ごとに発光効率が異なるため、発光色ごとに 1 階調あたりの電流を異ならせる必要がある。本発明では抵抗 1 1 0 2 を I C 外部の素子として構成することで、抵抗 1 1 0 2 の調整を容易とし、抵抗値で 1 階調あたりの電流値を変化させ、

10

20

【 0 2 7 0 】

プリチャージパルス 1 0 9 8 のパルス幅はパルス発生部 1 0 9 7 により決められる。パルス発生部 1 0 9 7 では電流プリチャージ期間設定線 1 0 9 6 の値及びタイミングパルス、クロックによりカウンタ回路などを用いて、タイミングパルス出力からプリチャージ期間設定線 1 0 9 6 の値に基づいてプリチャージパルス 1 0 9 8 を出力するようにしている。

30

【 0 2 7 1 】

プリチャージ電流の値を決めるプリチャージ基準電流発生部 1 0 9 2 はプリチャージ電流設定線 1 0 9 1 入力によりプリチャージ電流を変化させる。

【 0 2 7 2 】

これら 2 つの外部設定値（電流プリチャージ期間設定線 1 0 9 6 及びプリチャージ電流設定線 1 0 9 1）は、ソースドライバの入力信号線削減のため映像信号線 8 5 6 に、映像信号のブランキング期間を利用してブランキング期間中に設定信号を送るようにした。そのため、映像信号線 8 5 6 から映像信号・コマンド分離部 9 3 1 を介して、電流プリチャージ期間設定線 1 0 9 6 及びプリチャージ電流設定線 1 0 9 1 を取り出すようにしている。

40

【 0 2 7 3 】

図 1 1 1 にプリチャージ電流出力段 1 0 9 4 及びプリチャージ基準電流発生部 1 0 9 2 の回路構成を示す。（マルチカラー 3 色の組が 2 つの例）

プリチャージ電流出力段 1 0 9 4 では、プリチャージ判定線 9 8 4 及びプリチャージパルス 1 0 9 8 が入力される判定信号デコード部 1 1 1 1 によりプリチャージ電流源トランジスタ 1 1 1 2 から 1 1 1 4 もしくは階調電流 1 0 9 3 のうちの 1 つを出力 1 0 4 に接続するようにすることで、プリチャージ電流を出力するかどうかを選択する。

【 0 2 7 4 】

これによりプリチャージパルス 1 0 9 8 がハイレベルのときに、プリチャージ判定線 9 8 4 の値によって、プリチャージ電流源のうちのどれを出力するか、もしくは、プリチャ

50

ージ電流なしで、階調電流を出力するかを決めることができる。

【0275】

なおプリチャージ電流は1値でもよいが、パネルサイズつまり容量値の違いによって必要な電流値が異なることから、ICドライバを任意サイズで汎用的に使う際に、大型向け、小型向けに電流を調整して複数個出せるようにすることで汎用性を高めることが可能である。

【0276】

プリチャージパルス1098のパルス幅は、パネルサイズ及び水平走査期間の長さにもよるが、5 μ 秒以上水平走査期間の50%以下が好ましい。この範囲で所定階調を書き込めない場合にはプリチャージ電流を増加させることで対応する。プリチャージ電流を挿入する期間を設ける階調データ386の値は階調データ386により電流出力段23から出力される電流がプリチャージ電流未満の場合に印加するようにプリチャージ判定信号383を制御すればよい。プリチャージ判定信号383は入力信号線数の削減及び電磁波対策のため図95に示すような形式で小振幅差動入力しても良い。

10

【0277】

このようにすることで、1行前のデータに比べて、次の行のデータが高階調となる場合でもプリチャージ電流を入力することで所望の電流が書き込めるようになった。

【0278】

高階調から低階調に変化するときには図104に示すようにほぼ目標の電流値を書き込めるため、このままでも構わないが、階調0(黒)に関してはきっちりと黒を表示できるようにした方が、コントラストの向上、自発光素子の特徴である黒が表示できるという利点を強調することが可能である。

20

【0279】

そのため、0以外の階調から0階調に変化する際には、水平走査期間のはじめに電圧により黒を表示する電圧を印加するようにすることで、きちっとした黒を実現するようにした。ソース信号線に黒電流に対応する電圧を印加した場合、印加電圧によっては、駆動トランジスタ62の電流電圧特性のばらつきにより画素によって、黒が浮く(微発光する)現象が観測される。これを防ぐために、印加電圧は、電流電圧特性のばらつきを考慮し、最もよく電流が流れる駆動トランジスタ62でも電流が流れない電圧(プリチャージ電圧)を印加するようにすることで、駆動トランジスタのばらつきによる輝度ばらつきを防止

30

【0280】

プリチャージ電流もしくはプリチャージ電圧を水平走査期間内に印加できるようにしたソースドライバの構成を図112に示す。プリチャージ電圧が供給できるように、プリチャージ電圧発生部981、電圧プリチャージを行う期間を指定する電圧プリチャージパルス451が入ることが特徴である。

【0281】

電圧でプリチャージを行う場合には、電圧印加期間が0.8 μ 秒以上3 μ 秒以下で十分にソース信号線をプリチャージすることが可能である。そのため電流プリチャージに比べ短い期間のみの印加となるため、電流プリチャージパルス1098とは別の信号線電圧プリチャージパルス451を入力している。電流プリチャージと期間を共有してもよいが、この場合、階調に応じた電流を流す期間が短くなるため、電流による駆動トランジスタのばらつき補正が十分行われず黒表示の電圧値が変化した場合に輝度ムラが発生する可能性がある。そのため、電圧印加期間は極力短くし、階調電流出力の期間を長くするようにしている(個々のパネルではプリチャージ電圧を駆動トランジスタ62のばらつきに応じて調整することが可能であるが、実際にはパネル間、ロット間で駆動トランジスタ62の特性が大きくずれる可能性がある。これに対し、プリチャージ電圧を調整すれば、共用することも可能であるが、調整工程が必要となるため実用的ではない。この調整機能を電流により行わせるため、階調電流出力期間が長い方が良い。なお小型パネルにおいてはソース線容量が比較的小さいこと、水平走査期間が長いことから共用としても十分に補正可能で

40

50

あるため、チップサイズ優先で2つのプリチャージパルスを共用する。)。

【0282】

1098及び451の2つのプリチャージパルスは開始位置が同じ(水平走査期間のはじめ)でパルス幅が異なるのみであるため、ソースドライバクロック871及びタイミングパルス849から作成されるカウンタにより作成することが可能である。パルス幅はそれぞれ電流プリチャージ期間設定線1096、電圧プリチャージ期間設定線933により定められる。図109の構成と同様にソースドライバの入出力信号線数の削減のため、映像信号線856のブランキング期間を利用して送信される。2つのパルスは1水平走査期間で1回の出力であることから、設定の書き換えは最もよく書き換えても1水平走査期間で1回であるためこのようにブランキング期間に設定する信号を挿入すればよい。

10

【0283】

印加するプリチャージ電圧値であるが、プリチャージ電圧発生部981により発生する。プリチャージ電流電圧出力段112へ出力する電圧が各色複数個ある場合には図99と同様な構成を用いればよいが、階調0に対応する電圧各色1値のみである場合には、3つの電圧をそれぞれ電子ボリュームとオペアンプで構成し、電子ボリュームにより電圧値を調整するような構成でもよい。どちらの構成でも、電圧値の調整はプリチャージ電圧設定線986により行う。プリチャージパルスと同様、設定線は映像信号856のブランキング期間により行う。

【0284】

プリチャージ電圧、プリチャージ電流、階調電流のいずれを出力するかをプリチャージ電流電圧出力段1121で選択する。図113にプリチャージ電流電圧出力段1121の回路構成を示す。この例では電流プリチャージ電流源が1112及び1113の2つ、プリチャージ電圧線983が1つの合計3つと、階調電流1093との選択を行うことから、プリチャージ判定線984は2ビットとなっている。判定線984及びプリチャージパルス1098及び451から判定信号デコード部1131により、4つのうちのどれを出力するかをデコードする。切り替え部1132、1133、1134、1135の状態と入力信号の関係を図114に示す。プリチャージ判定線984によりプリチャージを行うか、行う場合には電流か電圧かを決める。さらにプリチャージを行う場合には電流もしくは電圧プリチャージパルスの期間のみプリチャージを行い、そのほかの期間では階調電流を出力するように設計する。これにより、電流もしくは電圧プリチャージ機能

20

30

を有するソースドライバICを実現した。なお図112から図114では、電圧プリチャージの電圧数が各色1種類、電流プリチャージの電流数が各色2種類で説明を行ったが、任意の種類でも実現可能である。

【0285】

プリチャージ判定線の元となるプリチャージフラグ生成のフローチャートを図115に示す。

【0286】

ここでプリチャージを行う条件を考える。電圧プリチャージは階調0となるときにのみ行う。更に1行前も階調0であるときには、信号線がこの2水平走査期間では変化しないため、電圧プリチャージを行う必要がないため、プリチャージをしないようにする。次に電流プリチャージであるが、ある一定階調以上である場合には、1行前のデータがどうい

うデータであろうと階調電流により十分に書き込むことが可能となるため、電流プリチャージは不要である。一般的には電流プリチャージ用電流源の電流値 I_p よりも大きな階調電流を出力する階調では電流プリチャージは不要である。図115の例では、3.5型QVGAパネルにおけるフローチャートを記載している。この場合には32階調以上では、所定階調に変化できるため電流プリチャージは不要である。電流プリチャージが必要となるのは1から31階調表示行で、かつ1行前のデータが表示階調よりも大きい場合に電流プリチャージを行う。1行前データよりも当該行データのほうが小さい場合もしくは同一階調の場合には電流プリチャージは不要である。なお1行前データが階調0の場合、プリチャージ電圧が印加されていることが多く、電圧による輝度ばらつきを防ぐため、所定階

40

50

調より高い電圧が印加される。そのためソース信号線の電位変化量がおおくなり、所定階調が書き込みにくくなる。そこで1行前データが0のときには、電流プリチャージの電流値が I_p よりも大きな I_{p0} を用意し、階調0の後にはこの電流を出力するようにするということも可能である。

【0287】

このようなプリチャージを実現するため図115に示すように、まず1151に示すフローで映像信号データを調べ、プリチャージが不要な階調32以上と、電圧プリチャージとなる階調0、その他の階調に分岐させる。階調32以上ではプリチャージ不要となるため1157の判定により、プリチャージフラグ値を0とする（図114の判定信号デコード部1131真理値表を用いた場合）。

10

【0288】

階調0の場合には、1152のフローにより1行前のデータを参照する。階調0のときには不要であるため階調0とそれ以外に分け、階調0では1157のプリチャージなしとなり、フラグは0とし、階調0以外では電圧プリチャージするという1154の判定となり、プリチャージフラグは1とする。

【0289】

残る階調1以上31以下では、1行前の映像信号データの方が大きい場合には、プリチャージ不要のため1157のプリチャージなしとなりフラグは0となる。階調0のときは I_{p0} の電流をプリチャージ電流として必要とするため1155の電流プリチャージ（電流源1113）となる。よってフラグ値は3となる。それ以外の場合には通常の電流プリチャージ（電流値 I_p ）を用いるため1156の電流プリチャージ（電流源1112）となりプリチャージフラグは2を出力する（ここで電流源1112は I_p の電流源、電流源1113は I_{p0} の電流源と仮定する）。

20

【0290】

なおパネルによっては I_p の値が大きくなり、それに伴いプリチャージが必要な階調数が増加することがある。この時に備え、1151の分岐命令は条件分岐の条件を外部コマンドなどにより変更できるようにしてもよい。また、プリチャージ電流源及び電圧源数が増えたときなどは同様に適宜フローチャートを作成し、回路実現することが可能である。

【0291】

このフローチャートを実現するプリチャージフラグ生成部1162は、通常コントローラ854内部にて、図116に示すように、映像信号1161及び1行前のデータを蓄積するラインメモリ1164の出力を入力とし、映像信号1161と同期して小振幅差動信号変換部1163に入力される。ここで、信号線数の削減及び電磁波ノイズ対策のため小振幅差動信号に変換され、更にブランキング期間にソースドライバの制御信号を挿入し、映像信号線856及びクロック858をソースドライバに対し出力する。なお、コントローラとソースドライバが1つのICで構成される場合には小振幅差動信号変換部1163は不要でそのまま、この信号をシフトレジスタ及びラッチ部384に入力すればよい。

30

【0292】

また図109及び図112において、ゲートドライバ制御線941が出力されているがこの信号は、コントローラ出力信号線数削減のため用いられたものであり、コントローラの出力信号線数に制約がない場合には不要である。

40

【0293】

必要な電流プリチャージの電流量は、同一階調表示を行う場合でも、1行前の表示階調により異なることがわかった。例えば、階調16を表示する場合には、1行前の階調が0のときには64階調相当のプリチャージ電流が必要で、1行前階調が1のときには26階調相当のプリチャージ電流、1行前階調が2のときには16階調相当のプリチャージ電流（＝なくてもよい）となった。このため、プリチャージ電流を決める際には1行前のデータも参照し、1行前のデータと当該行データの値から最適なプリチャージ電流を設定する必要がある。

【0294】

50

1 行前データと当該行データとプリチャージ電流値の関係をマトリクステーブルなど用意してプリチャージ電流を制御する方法もあるが、階調数が多くなるとテーブルが大きくなり、IC 設計時回路規模が大きくなってしまいう問題がある。

【0295】

マトリクステーブルを用意してプリチャージ電流を決めなくてはならないのは、ソース信号線がはじめにどの状態となっているかで、変化時間に大きな差がでるためである。電流変化に要する時間は(ソース信号線の容量)×(1 行前と当該行でのソース信号線電位差)/(ソース信号線電流)で表される。ソース信号線の電流と電圧の関係は図106に示すように、駆動トランジスタ62の特性に従うため、非線形な曲線で表される。低階調表示ほど1 階調あたりの電位差が大きくなっている。このため階調差が同じであっても所
10
定電流にまで変化するのに大きく時間が異なる。例えば0 階調から2 階調に比べ2 階調から4 階調では電位差は1/2となっているため、ソース信号線電流が2 倍になっていることとあわせると、書き込み時間が1/4となる。(階調差が2で同じの場合)単に階調差を検出するばかりでなく、階調差および表示階調からプリチャージを決める必要があり、少なくとも1 行前のデータと、当該行のデータを参照する必要がでてくる。

【0296】

階調差がソース電位差と比例関係にあれば、階調差1 に対するソース電位差が一義にきまり、階調差1 あたりの必要電流分が決まる。これを元に任意の階調差に対し必要な電流量を計算により求めることができるため、階調差の計算結果から必要電流値がきまるため、1 行前データと、階調差1 あたりの必要電流さえ記憶できる手段があれば、プリチャ
20
ージ電流が決められる。

【0297】

しかしながら、本発明の表示装置においては、階調差とソース電位差は比例関係とならず、階調差が同じであってもソース電位差が異なる場合が発生するため、プリチャージ電流値は、1 行前のデータと当該行データを参照し、そこからまずソース信号線電位差を計算する。ソース信号線電位差を元にプリチャージ電流を決めるという必要がでる。1 行前のデータと当該行データとソース信号線電位差の関係を計算で求めることは不可能もしくは回路規模が非常に大きくなる計算が必要となるため実際には不可能であり、あらかじめ
30
テーブルを用意し、1 行前データと当該行データから必要な電流値がわかるように、全ての階調の組み合わせにおいて、プリチャージ電流値を記録しておく必要がある。

【0298】

256 階調の場合には6 万5 千通りあまりの全ての組み合わせについて記憶させる必要があり、この場合でも実際に回路を作成するのはかなり難しい(実際に作成する場合には、電流プリチャージが不要となる階調の組み合わせは記憶させないようにして回路規模を削減する。これにより1 万通り程度の記憶量で実現できる)。

【0299】

そこで、本発明ではさらにプリチャージ電流値を判断する回路の回路規模を小さくするために、水平走査期間のはじめに電圧により階調0 に相当する電圧を印加することとした。電圧によりソース信号線の状態を階調0 に変化することは1~3 μ秒程度で実現可能である。水平走査期間の10%以内の期間で変化させるため書き込みに必要な時間を大きく
40
犠牲にする必要がなく、階調0 の状態にソース信号線を変化させることができる。

【0300】

この階調0 に相当する電圧を印加する期間(電圧リセット期間とする)を設けることで常にソース信号線の状態は階調0 の状態から変化させることとなり、1 行前の状態を記憶する必要がなくなる。(常に0 であるため)表示階調に対応したプリチャージ電流を記憶するのみであるため、記憶量は激減し、多くても70 通り程度でよくなる。

【0301】

電圧リセット期間の後、所定電流に素早く変化させるためにプリチャージ電流出力期間を設け、所定階調付近にまで電流を変化させた後、所定階調に対応する電流を出力することで電流変化速度が遅い低階調領域でも素早く変化させることができる。

10

20

30

40

50

【0302】

表示階調に応じてプリチャージ電流を最適な値にして出力する方法では、最適プリチャージ電流値に応じた電流源を必要な電流値の種類だけ各出力に必要となる。階調表示用電流源241に加え、電流プリチャージ用電流源を配置するとソースドライバの回路が大きくなり、チップサイズが増大してしまう。また電流変化に要する時間はソース信号線の容量により変化することから、異なるサイズのパネルでは電流プリチャージの電流値が異なる可能性がある。回路形成されたドライバICでプリチャージ電流を変化させることはできないため、例えば必要な電流源数よりも少ない電流値及び多い電流値を余分に作ることで、階調に対応する電流値の選択パターンを変化して対応させることも可能であるが、更に回路規模が大きくなる問題がある。

10

【0303】

そこで本発明では、外部からのコマンド操作などにて複数のパネルサイズに応じた最適な電流プリチャージが行えるように、電流値を階調に応じて変化させるのではなく、プリチャージ電流を印加する期間を階調に応じて変化させるようにした。

【0304】

具体的にはプリチャージ電流は、最大階調表示時の電流に対応する電流とし、このプリチャージ電流を印加する時間が変化すると、時間が短い場合にはプリチャージ電流による変化量が小さいため低階調程度の電流となるし、時間が長い場合にはプリチャージ電流による変化量が多くなるため高階調電流にできる。

【0305】

これを実現するソースドライバ構成を図117に示す。またプリチャージ電流及び階調に応じた電流を出力する電流出力部1171の回路構成例を図118に示す。

20

【0306】

図118において、階調表示用電流源241は階調データ線985により制御される切り替え手段1183に応じて出力104に接続されるかどうか決まる。なおこの電流源は階調データ線985のビットの重みに応じて電流量が異なるように設計されている。具体的には図25のようにトランジスタで電流源を形成し、電流の重み付けは個数により決めると正確に電流を出力できる。

【0307】

プリチャージ電流を同一電流源から出力できるようにすることで電流源部の回路規模を小さくした。そのために、電流源241を出力104に接続するかどうかの切り替え手段1184を1183と並列に接続し、切り替え手段1184を電流プリチャージ制御線1181により制御するようにしたことで、電流源を共通とし回路規模を小さくした。このように1つの電流源241に対し、切り替え手段1183と1184を並列に配置するだけで実現できたのは、プリチャージ電流が最大電流（白表示電流）であることから実現できた。並列に切り替え手段が接続されているが、いずれか一方が導通状態となれば、接続された電流源の電流は出力される。従って、この2つのスイッチは論理和回路を実現していることとなり、電流プリチャージ出力期間は電流プリチャージ制御線1181はハイレベル、出力しないときはローレベルとすると、出力しないときには階調データ985により電流が出力され、出力する際には全ての241が電流プリチャージ制御線241により出力されることから階調データ985によらず、プリチャージ電流が出力できる。なお最大電流値を用いることで電流変化が早くなりプリチャージ電流出力期間1203をなるべく小さくすることができ、階調表示を正確に行うための階調電流出力期間1204を長く取れるという利点もある。

30

40

【0308】

2つの並列接続された切り替え部1183、1184を設けることで、論理演算用の素子が不要となるため、回路規模を小さくすることができる。

【0309】

プリチャージ電流出力期間を階調により制御するためには、この電流プリチャージ制御線1181のハイレベルの期間を階調により変化させれば良い。そこで本発明では、パル

50

ス選択部 1175、複数の電流プリチャージパルスを設定、プリチャージ判定線 984 の値に応じて電流プリチャージパルス群 1174 のうちの 1 つを選択するようにすること、各電流プリチャージパルス 1174 はあらかじめコマンド設定によりハイレベルの期間を異ならせた信号とすることで、プリチャージ期間を変化させることができる。

【0310】

このパルス選択部 1175 の入出力関係を図 119 に示す。プリチャージ判定線 984 の値により、電流プリチャージ制御線 1181 及び電圧プリチャージ制御線 1182 の状態が変化する。同じ階調が連続した行表示される場合などソース信号線の状態が変化しない場合には電圧及び電流プリチャージが不要であるため、この例ではプリチャージ判定線 984 が 0 のときには階調に応じた電流出力のみを行うようにしている。また、階調 0 の時は電圧プリチャージにより階調 0 が表示されているため電流プリチャージのみが不要であるため、プリチャージ判定線 984 が 7 のときには電流プリチャージ制御線のみ常にローレベルとしたモードを設けている。他の判定値の場合には異なるパルス幅である複数の電流プリチャージパルスのうちの 1 つを選択できるようにしている。

10

【0311】

これにより図 120 に示すように、プリチャージ判定線 984、電圧プリチャージパルス 451、電流プリチャージパルス 1174 から出力 104 に出力される信号が決められる。図 119 の関係に従った場合、出力ははじめの水平走査期間では電圧プリチャージをした後、1174 d の電流プリチャージパルスに応じた期間のプリチャージ電流出力期間 1203 を持ち、最後に階調電流出力期間 1204 となる。次の 1 水平走査期間では階調電流出力期間 1204 のみが存在する。このようにすることで、プリチャージ判定線 984 により電流プリチャージを行う期間を変化させることが可能となるし、各電流プリチャージパルス 1174 のハイレベルの期間を外部入力により変化させるように設計すれば、パネルサイズ、水平走査期間に応じて最適な電流プリチャージが行え、任意のパネルサイズ、画素数に対応したソースドライバを実現することが可能である。

20

【0312】

本発明では、図 117 に示すようにパルス発生部 1122 により電流プリチャージパルス群 1174 及び電圧プリチャージパルス 451 を発生させている。パルス発生部 1122 には電流プリチャージ期間設定線 1096、電圧プリチャージ期間設定 933 が映像信号・コマンド分離部 931 を介して外部から入力されることにより、外部のコマンドにて任意のパルス幅を持つプリチャージパルスが実現できるようになっている。

30

【0313】

また、有機発光素子を用いた表示装置では、各表示色で発光効率が異なることから色ごとに 1 階調あたりの電流値が異なり、これによりプリチャージ電流値が変化してしまう問題がある。最も効率がよい表示色では白表示電流値が小さいため十分に所定階調まで電流が変化しきらない可能性がある。そこで本発明では電流プリチャージパルス群 1174 は 1174 g、1174 h、1174 i と色ごとに用意することで、電流を印加する期間を調整することにより上記問題点を解決した。具体的には最も効率がよい色では電流が少ない分、プリチャージパルスの幅を全体に長くしている。

【0314】

階調に応じてプリチャージパルス 1174 の長さを変化させることで所定電流となるようにできることを図 124 の電流変化の様子を用いて説明する（この場合ではドライバ出力は 8 ビット、256 階調出力が行えるものとして説明を行う。階調数に関しては実際に使用するビット数に応じて置き換えて考えれば任意のビット数のドライバでも同様に説明が可能である）。

40

【0315】

電流プリチャージパルスの期間が例えば 1174 a であるとする、プリチャージ電流出力期間 1242 により電流が素早く変化した後、所定電流が出力されるためゆっくりと変化し、図 124 (b) に示すような曲線で示される電流変化となる。

【0316】

50

一方、より長く電流プリチャージを出力した場合、例えば 1 1 7 4 c の期間プリチャージ電流を出力した場合には 1 2 4 3 の期間素早く変化し、その後階調 3 0 にまで所定電流によりゆっくりと変化する（曲線図 1 2 4 (c) ）。

【 0 3 1 7 】

さらに電流プリチャージパルスを常に印加した場合は図 1 2 4 (d) に示するような変化となる。

【 0 3 1 8 】

図 1 2 4 (d) の電流変化曲線に対し、所定階調値となる付近に近くなるまで電流プリチャージを行い、その後所定階調電流を出力すれば最も早く電流が変化できることがわかる。高階調ほど、プリチャージ電流出力期間を長くし、低階調になるにつれ短くすることでプリチャージ電流値そのものを変化しなくても印加期間のみで所定階調まで変化させることができる。

10

【 0 3 1 9 】

図 1 2 3 に 3 . 5 型 Q V G A パネルにおける、必要なプリチャージ電流期間と階調の関係を示す。階調が高くなるにつれ、プリチャージ電流期間は長く必要となっている。また 3 6 階調以上ではプリチャージ電流期間は不要であることがわかっている。そこで、必要な電流期間と電流プリチャージパルスを図 1 2 3 のように対応づけて、それぞれの電流プリチャージパルスのハイレベルの期間を外部コマンドにより図 1 2 3 に示す期間に指定することで 1 つのプリチャージ電流源により、外部コマンド操作により、全ての階調変化に対して、次の行もきちんと所定階調が表示できるようになった。

20

【 0 3 2 0 】

なお階調と電流プリチャージパルスの対応は、プリチャージ判定線 9 8 4 と電流プリチャージパルスの対応に置き換えられる。表示階調に対し、所望のプリチャージパルスが選択されるようコントロール IC などにより階調データに対応するプリチャージ判定信号を生成し、供給することで階調と、電流プリチャージパルスの対応がとれる。

【 0 3 2 1 】

これは、階調と電流プリチャージパルスの対応が変化したときにコントロール IC の制御により、階調に対する電流プリチャージパルスを変化させることができるという点で有利である。

【 0 3 2 2 】

1 階調あたりの電流値が大きい場合には、より低階調でも電流プリチャージなしで所定階調が表示できる。例えば図 1 2 3 の場合に比べ 1 階調あたり 2 倍の電流となった場合には、理論上 1 8 階調以上は電流プリチャージなしで書き込みが可能である。この場合には、階調とプリチャージ判定線 9 8 4 の関係を制御しているコントロール IC での処理を変更し、関係を書き換えることで対応することが可能となる。

30

【 0 3 2 3 】

そのため、このようにプリチャージ判定線を階調信号とは別途用意し、このプリチャージ判定線により電流プリチャージパルスを選択することで、有機発光素子の発光効率が変わったときでも同一ソースドライバを用いて表示することが可能となった。

【 0 3 2 4 】

複数のパルス幅を持つプリチャージパルス 1 1 7 4 のうちの 1 つをプリチャージ判定線 9 8 4 の値に応じて選択する方法において、複数のプリチャージパルス 1 1 7 4 のパルス幅を全て外部からコマンドで制御できるようにするには多数のパルス幅を規定する信号が必要となる。この信号をすべて直接ドライバ IC 3 6 外部から入力するようにするとたくさんの入力ピンが必要となるため、実用的ではない。そこで本発明では映像信号のブランキング期間を利用して、ブランキング期間内に映像信号線 8 5 6 により、全ての設定値をシリアルに転送することで外部信号線数を増やさずにプリチャージパルス幅を設定できる。

40

【 0 3 2 5 】

図 1 2 1 に映像信号線 8 5 6 を利用してコマンド入力するための信号入力方法を示す。

50

映像信号が送信される間は図 1 2 1 (a) のように各表示色データ 8 6 1 (ここでは赤緑青を想定している。なお、この 3 色に限らず表示装置に応じて任意の色のデータであってもよい。例えばシアン、イエロー、マゼンダの 3 色など) と、各データ 8 6 1 に対しプリチャージを行うかどうかを判定するための信号であるプリチャージフラグ 8 6 2 が対応して入力される。映像信号であることを判別するためのデータ / コマンドフラグ 9 5 0 が併せて送信される。例えばデータのときは 1、コマンドの時は 0 とすれば、このビットを参照することで送られてくる信号が映像信号かコマンドかを識別できる。

【 0 3 2 6 】

次に、ブランキング期間においてはコマンドを送信するようにする。データ / コマンドフラグ 9 5 0 を 0 とし、コマンドであることを識別できるようにする。1 回の転送で全てのコマンド設定が可能であれば不要であるが、本発明においてはコマンド数が多いことから、いくつかのビットをアドレスとして用いることとし、アドレスの値に応じてデータがどのコマンドに対応するかを判定するようにする。図 1 2 1 の例ではアドレス A 1 2 1 1 において、電流プリチャージ設定信号か、それ以外の信号かを判定するようにしている。図 1 2 1 (b) は電流プリチャージ期間の設定以外に必要な信号の設定を行っており、プリチャージ電圧値や電圧プリチャージ期間、1 階調あたりの電流を規定する基準電流設定信号 9 1 2 を送信している。図 1 2 1 (c) では、電流プリチャージ出力期間を色ごと、各色 6 つの設定を行う必要があることから、更にアドレス B 1 2 1 2 を設け、アドレス B 1 2 1 2 の値に応じて、どの電流プリチャージパルスのパルス幅を設定するかを決める。

10

20

【 0 3 2 7 】

電流プリチャージパルスのパルス幅は図 1 2 3 からおよそ 0 . 4 μ 秒刻みであることから、刻み幅としては 0 . 2 μ 秒もしくは 0 . 4 μ 秒で行い、可変範囲は 6 . 4 μ 秒程度あれば任意のパネルに対し調整が可能である。3 2 もしくは 1 6 段階の設定ができればよい。1 1 7 4 a から 1 1 7 4 f が同じパルス幅を持つ必要はないためそれぞれ異なる値に設定できるようにするべきであり、更に 1 1 7 4 a がパルス幅最小で、1 1 7 4 f がパルス幅最大となるように各パルスの役割を分担するようにすれば、例えば 1 1 7 4 a の調整範囲は 0 . 2 μ 秒から 6 . 6 μ 秒 (3 2 段階調整)、1 1 7 4 f の範囲は 2 . 0 μ 秒から 8 . 4 μ 秒 (3 2 段階調整) といったように、最小 0 . 2 μ 秒から、最大 8 . 4 μ 秒までのパルス幅を設定できるような構成にできる。このように、各パルスのパルス幅の可変範囲をパルス毎に少しずつずらして設定することで可変範囲を小さくすることが可能で設定用の信号線幅を少なくし、回路規模の小さいものが実現することができる。

30

【 0 3 2 8 】

このように、外部入力コマンドにより様々な値を設定できるようにしたことで任意のパネルサイズ及び解像度における表示装置の階調に応じた電流出力が素早くできるソースドライバ IC 3 6 を実現した。

【 0 3 2 9 】

なお本発明による電流出力部 1 1 7 1 は図 1 1 8 のように 1 つの電流源 2 4 1 に対し複数の切り替え部を並列に接続したものの他に、図 1 2 2 に示すように階調データ線 9 8 5 の各ビットと電流プリチャージ制御線 1 1 8 1 の論理和を電流源 2 4 1 に接続された切り替え部 1 2 2 1 の制御に用いる方法でも実現できる。切り替え部 1 1 8 3 及び 1 1 8 4 が小さく形成できるプロセスでは図 1 1 8 が回路規模が小さくなるが、小さくできない場合はロジック信号のルールで作成できる論理和回路を付加した方が小さくなる場合がある。

40

【 0 3 3 0 】

この 2 つの回路のいずれをとるかはプロセスルールを考慮して小さくなる方を採用すればよい。

【 0 3 3 1 】

電圧プリチャージパルス 4 5 1 はこの例では表示色によらず同一のパルスを入力しているがこれは、電圧でソース信号線の状態を変化させるのには出力のオペアンプの駆動能力により状態変化の速度が決まるのであって、1 階調あたりの電流など表示色ごとに異なる

50

信号による影響はないため、回路規模を小さくするために電圧プリチャージパルス 4 5 1 を 1 つとしている。回路規模が問題にならない場合には、各色個別指定ができるように 3 つのパルスを持ってもよい。

【0332】

図 1 1 8 または図 1 2 2 の出力段の構成を持ったソースドライバ IC 3 6 において、図 1 2 3 に示すような階調とプリチャージパルスの関係でプリチャージ電流出力期間 1 2 4 3 を持った出力が行えるが、単に階調に対し、図 1 2 3 の関係によりプリチャージ電流出力期間 1 2 4 3 を決めてしまうと、例えばソース信号線が変化しない同一階調が連続して出力される場合でも、プリチャージが行われてしまう。

【0333】

図 1 2 5 に示すように、水平走査期間のはじめにプリチャージ電圧印加期間 1 2 5 1 において黒表示状態に信号線が変化した後にプリチャージ電流出力期間 1 2 5 2 で所定電流値に近い値までソース信号線の状態が変化し、最後の階調電流出力期間 1 2 5 3 において、所定電流値に変化することとなり、水平走査期間のはじめにソース信号線電流がいったん黒状態になるため、プリチャージ電流出力を行わない場合に比べ、かえって信号線の状態が変化し書き込み不足が生じる可能性を高めてしまっている。

10

【0334】

そこで本発明では、図 1 2 6 に示すように、同一階調電流出力が連続して出力される場合には、後の行ではプリチャージ電流出力期間 1 2 5 2 を設けず、階調電流出力期間 1 2 5 3 のみを設け、ソース信号線の状態変化を少なくすることで書き込み不足状態を発生させにくくした。

20

【0335】

図 1 2 7 に示す表示パターンの場合（1 2 7 2、1 2 7 4 の領域が同じ輝度で、1 2 7 3 の領域が 1 2 7 2、1 2 7 4 の領域よりも低い輝度となるパターン）1 2 7 3 の領域となる最初の行と、1 2 7 4 の領域となる最初の行で、電流プリチャージを行うようにする。列 1 2 7 1 に対応したソース信号線の出力電流波形は図 1 2 8 のようになる。領域 1 2 7 2 に対応した期間では、出力電流が変化しないため、水平走査期間 1 2 8 1 内では階調電流出力期間のみとする。

【0336】

領域 1 2 7 3 に移った後のはじめの水平走査期間 1 2 8 1 d では、ソース信号線電流が変化するため、すばやく電流を変化させる目的から、プリチャージ電圧印加期間 1 2 5 1 d とプリチャージ電流出力期間 1 2 5 2 d を設け、従来のプリチャージ電流を出力しない場合（1 2 8 2）に比べ短時間で領域 1 2 7 3 に対応した電流を出力することができるようになった。領域 1 2 7 3 表示が連続している場合でも同様に、プリチャージ電流、プリチャージ電圧を出力する期間を設けず、階調電流出力のみを行うことで、ソース信号線電流の変化を最小限としている。

30

【0337】

さらにソース信号線が領域 1 2 7 4 表示に対応する出力を行う場合には、はじめの水平走査期間 1 2 8 1 g のみで電圧及び電流プリチャージを行うようにする。なおプリチャージ電流出力期間 1 2 5 2 g は、1 2 5 2 d に比べて長くなっている。これは図 1 2 3 の階調と電流プリチャージ出力期間の関係から、階調が高いほどつまり電流が多いほど、プリチャージ電流出力期間が長いことに対応している。仮に領域 1 2 7 4 が階調 0 の場合には、プリチャージ電圧印加期間 1 2 5 1 g のあと階調電流出力期間 1 2 5 3 g となりプリチャージ電流出力期間 1 2 5 1 g がなくなる。（階調に応じてプリチャージ電流出力期間 1 2 5 1 は存在するため、必ずしも存在するとは限らない）このプリチャージを行うことで、従来のプリチャージがなく階調電流出力のみで出力電流値を変化させた場合（1 2 8 3）に比べ、短い時間で所定電流値にまでソース信号線の電流を変化させることができた。

40

【0338】

このようにソース信号線の状態が変化するときのみ、電圧プリチャージ及び電流プリチャージもしくは電圧プリチャージを行うようにするには、図 1 2 3 の階調との関係に加え

50

、1行前階調との比較により、映像信号に変化があったときのみ図123の関係でプリチャージを行うようにする必要がある。

【0339】

プリチャージを行うかどうかを判定するための流れを図129に示す。映像信号1291から、現在の階調値を検出する。(1292)ここで階調が0の場合には、図123と同様に電圧プリチャージのみを行いその後階調に応じた電流を出力するようにする(1293)。

【0340】

階調36以上ではプリチャージを行わなくても所定階調まで電流が変化するため、階調に応じた電流出力のみを行う(1296)。

10

【0341】

階調1以上35以下では1行前の階調により処理が変わり(1294)、現在の階調と同一階調では階調に応じた電流出力のみを行う(1296)。これは、同一階調が連続して表示されるときに図126のように波形変化を小さくするために行っている。

【0342】

一方1294の処理で、1行前の階調と現在の階調が変わるときにはプリチャージ電圧出力後、階調に応じた期間電流プリチャージ、残りの期間で階調に応じた電流出力を行う(1295)ようにする。これは、図128で1281d及び1281gの水平走査期間内での動作に相当している。

【0343】

20

プリチャージ判定線984の信号は、図129の判定結果で1294、1295の状態となった場合に図123の階調とプリチャージ電流出力期間の関係となるように信号を発生させれば、ソースドライバICにおいて図126に示すような出力を行えるようになる。1296の状態となる場合には、図123の関係は用いず、常に階調電流が出力されるようにプリチャージ判定線984の値を決めればよい。

【0344】

これによりソース信号線の変化を最小限にしつつ、変化点では急速に電流を変化できるようにすることで図127のような表示でもきちんと領域の境界が表示できるようになった。

【0345】

30

階調0表示において、プリチャージ電圧がソース信号線を通じて画素回路内の駆動トランジスタ62のゲート電極に印加され、黒表示に対応した電流(1.3nA以下の電流)を流すようにしている。しかしながらこの場合、駆動トランジスタ62において電圧を電流に変換していることから、入力電圧に対するドレイン電流は温度の変化によって、変化する。例えば図130に示すように、低温ポリシリコンで駆動トランジスタ62の作成した場合には温度が高い場合(図130(a))の方が、温度が低い場合(図130(b))に比べ電流がよく流れる。そのため黒表示時の電流が増加し、黒浮きが発生するという問題がある(図6のような回路構成である場合には、駆動トランジスタ62のドレイン電流がEL素子に流れる電流である。そのためこのEL素子に流れる電流が大きくなることでEL素子が微点灯し、黒浮きが発生する)。

40

【0346】

例えば、温度が低い場合(a)でプリチャージ電圧をVBk2に調整した場合には、トランジスタ62のドレイン電流はIBk流れる。この電流は黒浮きがわからないレベル(1.3nA)以下である。この状態で温度が上昇し、図130(b)で示す曲線にトランジスタ62の特性が変化した場合には、電流IDが流れ、黒浮きがわかるレベルにまで電流が増加する。高温状態でも黒浮きをなくすためには、ゲート電圧をVBk1まで上昇させる必要がある。

【0347】

画素トランジスタのチャンネルサイズを幅25ミクロン、長さ15ミクロンで設計した場合には、(a)が-20、(b)が+50とすると、VBk2の電圧は、(64の電

50

圧値) - 1 [V]、VBk1の電圧は(64の電圧値) - 3 [V]である。画素トランジスタ62のソースドレイン間の電圧がそれぞれ1V、3Vとなる値である。

【0348】

温度によって、必要なソースドレイン間電圧が異なるのであれば、トランジスタ62に印加されるプリチャージ電圧を温度によって変化させればよい。プリチャージ電圧を発生する際に、基準となる電圧を抵抗分割により生成するとき、図131に示すように、抵抗素子1312のうちの1つに並列にサーミスタなどの温度補償素子1311をつければ温度によって、分割点1314の電圧が変化する。サーミスタであれば、温度上昇に伴い抵抗値が小さくなることから、2つの抵抗素子1312のうち、64の電源側に接続された抵抗素子1312aに並列に温度補償素子1311を接続する。各抵抗素子の値と、サーミスタの抵抗値及び温度係数を調整すれば、図132に示すように、温度が上昇するにつれ、プリチャージ電圧が上昇していくような設定を行うことができる。

10

【0349】

具体的な回路構成を図134に示す。ソースドライバ36及び1画素分の画素回路で説明を行う。ソースドライバ36の回路は電圧プリチャージを行うアナログ出力部に関してのみ記載している。全体の回路構成は例えば図117のようになっている。電圧プリチャージを行う際には、電圧プリチャージ制御線1182により電流出力線104にプリチャージ電圧発生部1313で発生した電圧が出力される。

【0350】

出力された電圧は、ソース信号線60を伝い、ゲート信号線61により選択された画素回路67内部の、節点72に印加される。

20

【0351】

画素選択期間が終了すると、スイッチ66a、66bが非導通状態、66cが導通状態となり、トランジスタ62のゲート電圧とドレイン電流の関係に基づいてEL素子63に電流が流れる。このときのゲート電圧とドレイン電流の関係が、図130となるため、プリチャージ電圧が温度によらず一定値を出力すると、節点72(=トランジスタ62のゲート電圧)も一定であり、温度変化により図130の関係から、EL素子63に流れる電流が変化する。

【0352】

そこで本発明では、プリチャージ電圧発生部1313において、オペアンプでバッファする前の電圧を、電子ボリューム1341で生成するのではなく、外部接続端子を経由し、抵抗素子1312と温度補償素子1311を用いて発生することにより、プリチャージ電圧つまりは節点74の電圧を温度に応じて変化させ、温度によらずEL素子63に流れる電流を一定にするようにした。

30

【0353】

図133の波線1311にプリチャージ電圧が一定の場合でのトランジスタ62のドレイン電流(=EL素子63に流れる電流)と温度の関係を示す。

【0354】

図133の実線1332にプリチャージ電圧を変化させたときの電流値の温度に対する変化を示す。1332の場合では、温度によらずトランジスタ62のドレイン電流が一定であることがわかる。この電流値を1.3nA以下となるように、抵抗素子1312と温度補償素子1311を選定することで、黒浮きがない表示が実現可能となった。

40

【0355】

なお図134の構成では温度補償素子を用いて、温度特性により電流変化を補償したが、電子ボリューム1341がある場合には、電子ボリューム1341の値を温度によって変化させても良い。

【0356】

電子ボリューム1341を制御するのは一般的にはコントローラ1351にて行うため、コントローラ側で温度に応じて、電子ボリューム制御用コマンドを変化させるようにすればよい。そのためにコントローラ1351には、温度検知手段1350の信号が入力さ

50

れる。

【0357】

電子ボリュームの設定にはこの図では電子ボリューム制御信号1353を用いて、コントローラ1351からソースドライバ36の制御を行っているが、図117に示すようなソースドライバではプリチャージ電圧発生部981の電圧値を映像信号線856から映像信号・コマンド分離部931を介して、受け取っている。このように、他の信号線を利用して、コントローラからソースドライバにシリアル転送後、信号分離する方法もあるため、必ずしも電子ボリューム制御信号1353は必要ではない。制御することが可能な信号線が、電子ボリューム制御用の単独、もしくは他の信号と共用でソースドライバとコントローラ間に接続されていればよい。

10

【0358】

なお、電子ボリューム1341で電圧値を制御する場合には、入力がデジタル信号であるため、温度に対して比例関係で電圧値を増やすことができず、図136の実線で示すように、階段状に電子ボリュームの出力電圧（つまりプリチャージ電圧）が変化する。

【0359】

この場合でも全ての温度範囲で、EL素子63の流れる電流が1.3nA以下となるようにするため、温度補償素子で変化させた破線1362の電圧値を下回らないように、電子ボリュームの値を変化させた実線1361のように温度に対して電子ボリューム出力電圧を変化させるようにすればよい。

【0360】

このようにすると、トランジスタ62のドレイン電流は図137の1371に示すように温度に対して電流が流れる。これにより温度によらず、EL素子63に流れる電流を1.3nA以下にすることが可能となり、従来の温度によりプリチャージ電圧を変化させない1331に比べて、高温でも黒浮きがない表示を実現できた。

20

【0361】

サーミスタなどの温度補償素子1311を用いずにプリチャージ電圧値を温度によって変化させる方法を図138に示す。

【0362】

本発明の特徴として、プリチャージ電圧発生用回路1382を、画素回路67が形成されているアレー1383と同一アレー面上に形成し、駆動トランジスタ62と同一特性のトランジスタ1381を用いて電圧を出力することを特徴としている。

30

【0363】

プリチャージ電圧発生用回路1382は、トランジスタ1381と容量1386からなっており、画素回路67と比較して、画素選択状態と同一回路となるような構成となっている。節点1387の電圧をソースドライバ36のプリチャージ電圧発生部1313のオペアンプに入力することで、トランジスタ1381に電流が流れないときの電圧が、プリチャージ電圧発生部1313から出力されることにより、このプリチャージ電圧がこのアレーでの黒表示状態に対応した電圧を出力できることがわかる。（電子ボリューム1341の出力は用いないようにする）ここで、1381の電流が流れない状態にするには、オペアンプ1388の入力インピーダンスが十分高くなるようにオペアンプ1388を設計しておくことが必要である。

40

【0364】

トランジスタ1381と駆動トランジスタ62は同一アレー面内にあり、ドレイン電流とゲート電圧の関係は2つのトランジスタ間では非常に少なくできる。これはロット間、シート間ばらつきに比べ、シート面内ばらつきの方が小さくなることからである。

【0365】

より黒表示時の輝度を下げる（電流を小さくする）には、節点72の電位を上昇させるしかない。節点72の電圧を上げるには、プリチャージ電圧発生用回路1382の、節点1387の電圧を上げるしかない。このためには、トランジスタ1381のドレイン電流を下げる方法があるが、その場合には、オペアンプ1388の入力インピーダンスを高め

50

るしかなく、オペアンプ 1388 の特性ばらつきによる影響を受けやすくなる。

【0366】

そこで、本発明では、トランジスタ 1381 のチャネル幅を大きくすることで、ドレイン電流が同一であっても（ソースドライバの構成を変えなくても）トランジスタ 1381 の特性に従って節点 1387 の電圧を上昇させることとした。

【0367】

この場合には、プリチャージ電圧と、駆動トランジスタ 62 が黒表示を行う際の電圧（節点 72 の電圧）は、同一アレー面 1383 に形成された 2 つのトランジスタによってのみ決められるため、アレー面内のばらつきが抑えられれば、どのような外部回路を持ってきても常に一定の黒表示を実現することが可能となる。

10

【0368】

トランジスタ 1381 のチャネル幅を大きくするか、チャネル長を短くするとドレイン電流とゲート電圧の関係が変化し、図 139 に示す 1391 と 1392 の曲線が実現できる。

【0369】

図 139 のような関係となるように 2 つのトランジスタを形成すると、リーク電流などによりトランジスタ 1381 に I_{d1} の電流が流れた場合に、節点 1387 の電位は V_{g1} となり、プリチャージ電圧として V_{g1} が出力される。この時、画素回路 67 の節点 72 にも同一の V_{g1} 電圧が印加され、駆動トランジスタ 62 には I_{d1} より小さな I_{d2} の電流が流れる。これにより、リーク電流となる I_{d1} よりも小さな I_{d2} の電流が画素内に流れることから、より黒表示の輝度が低い表示が可能となった。 I_{d1} と I_{d2} の関係はトランジスタ 1381 と 62 の特性の関係つまりトランジスタのチャネル幅及び長さの比により決まるため、より黒表示時の電流を下げるために、トランジスタ 1381 のチャネル幅を大きくするという手法がとれる。同一サイズでも良いが、好ましくは 3 倍程度のチャネル幅にすることが好ましい。

20

【0370】

これは、トランジスタ 62 にソース信号線 60 を介して、0 の電流を流した時にでも、EL 素子 63 には 3.5 nA 程度の電流が流れるという問題があり対処のために、大きくしている。図 144 に示すドレイン電流とソースドレイン間電圧の関係のような駆動トランジスタ 62 のアーリー効果により、ソース信号線 60 から 0 の電流を書き込んだ場合のソースドレイン間電圧と、EL 素子 63 に電流を流すときの駆動トランジスタのソースドレイン間電圧が全く異なることで、 I_{d1} で書き込んだ電流でも I_{d3} の電流まで増加してしまうという問題がある。 I_{d3} の電流が 3.5 nA であり、主観評価で黒表示が問題とならない 1.3 nA 以下の電流に比べ 3 倍近くの電流が流れていることから、電流を 1/3 に削減するためにトランジスタ 1381 のチャネル幅を 3 倍にすることで対応することとした。1.3 nA 以下であるので、3 倍以上でも構わないが、アレー上でのトランジスタ形成面積が増大することから 3 倍程度とした。

30

【0371】

更に、同一アレー面内であるため、温度依存性のばらつきも小さく、図 143 に示すように、常温時の特性が 1391、1392 であるとする、高温時には 1431、1432 のように同じようにシフトされ、プリチャージ電圧として供給される電圧が V_{g1} から V_{g2} に変化するのみで、駆動トランジスタ 62 のドレイン電流は I_{d2} で変化せずに表示が可能である。このことは温度特性を調整なしで補償できていることを示している。これにより、温度制御手段を用いずともアレー面内にプリチャージ発生用トランジスタを形成することで、温特補償が可能となった。

40

【0372】

図 140 にプリチャージ電圧発生用回路 1382 の配置場所の例を示す。表示エリア内には画素回路が形成されているため配置できない。そこで画素周辺に形成するようにする。ゲートドライバ 35 周辺にスペースがある場合などはそこに入れることも可能である。

【0373】

50

更に図 1 4 0 の 1 3 8 2 の回路を全て形成しておき、図 1 4 1 に示すように、接続変更部 1 4 1 1 を介して、そのうちの 1 つをプリチャージ電圧発生部 1 3 1 3 に入力するようにしても良い。この接続変更部の配線は外部から用意にレーザー加工などによって変更できるようにすることで、アレー製造工程時に仮に 1 3 8 1 a のトランジスタが不良となったとしても、レーザーリペアにより正常なトランジスタを用いて出力できるように結線を変更するようにすれば、歩留まり向上が期待できる。1 3 8 1 c のトランジスタが正常動作であるときの配線例を図 1 4 1 に示している。

【0 3 7 4】

図 1 4 2 では更に、トランジスタ 1 3 8 1 を全てソースドライバ入力端子 1 3 8 9 に接続している。端子 1 3 8 9 を流れる電流は一定であることからトランジスタ 1 3 8 1 の 1 つあたりに流れる電流が約 $1/4$ となり、より黒表示が可能な回路を実現できる。

10

【0 3 7 5】

また、図 1 4 0 のように四隅に配置したことでアレー面内の様々な特性のトランジスタを用いて黒表示用電圧を生成することで、トランジスタ 1 3 8 1 の 1 つあたりのばらつきを吸収し、平均値に近い電圧を出力できるという利点がある。1 つのトランジスタが異常に多く電流を流す場合には、そのトランジスタの特性に応じて電圧がきまる。端子 1 3 8 9 を流れる電流値は同一であるため、もっともたくさん流すトランジスタの特性に応じて電圧がきまる。よって最も特性のよいトランジスタでも黒表示が可能な電圧を出力するため、最悪でも必ず黒浮きがないようにできる利点がある。

【0 3 7 6】

20

トランジスタ 1 3 8 1 に欠陥がある場合には、レーザーによりそのトランジスタと接続している配線をカットするだけでよいため、簡便にリペア可能である。

【0 3 7 7】

なお接続変更部 1 4 2 1 を含む節点 1 3 8 7 の配線は高抵抗であるため、ノイズに弱い。ノイズによる変動を抑えるため、容量 1 3 8 6 は画素回路での容量値に比べ大きくすることが好ましい。表示部と異なり開口率がなくてもよいため、十分に大きなコンデンサを形成することが可能である。これにより電圧変動が少ない電圧を供給できる。

【0 3 7 8】

ソースドライバ IC を含めたアレー外部回路から、プリチャージ電圧を印加する場合、パネル毎に黒輝度が一定レベル以下 (0.1 カンデラ / 平方メートル) となるようなプリチャージ電圧値が異なってくる。

30

【0 3 7 9】

プリチャージ電圧を調整する方法として図 1 4 5 及び図 1 4 7 の例を挙げる。この 2 つの図の違いは、プリチャージ電圧を外部から供給する際に、電子ボリュームを用いてプログラマティックに変更させるか、サーメットリマなどを用いてハード的に調整するかの違いである。

【0 3 8 0】

本発明の特徴は、EL パネルの EL 素子の全カソード電極が接続された EL カソード電源 1 4 5 0 の電流を電流計 1 4 5 3 を用いて測定し、電流値に応じてプリチャージ電圧を変更させるようにしたことである。

40

【0 3 8 1】

EL 素子の場合、輝度と電流は比例関係にあるため、 0.1 カンデラ / 平方メートル以下の輝度となる電流値さえわかれば、電流を測定するだけで、十分な黒レベルかどうかの判定が可能である。

【0 3 8 2】

輝度を測定するに比べ、電流で測定すると、暗室が不要である上、輝度計に比べ安価でかつ使いやすい電流計を用いて調整ができる利点がある。

【0 3 8 3】

図 1 4 5 の場合には電子ボリューム 1 4 5 6 を用いてプリチャージ電圧線 1 4 5 5 の電圧値を調整することから、電子ボリューム 1 4 5 6 の入力ロジックをパソコンなどの制御

50

装置 1 4 5 2 により、電流計 1 4 5 3 の値を取り込み、値に応じて、電子ボリウム制御線 1 4 5 9 の値を自動的に変化させるようにすれば、自動的にカソード電流を調整することができる。人手を介さない点で、低コストで調整が可能となる。

【 0 3 8 4 】

図 1 4 7 の場合は、電子ボリウム 1 4 5 6 と記憶手段 1 4 5 7 の代わりに抵抗素子 1 4 7 2 とトリマ 1 4 7 3 でプリチャージ電圧を調整できるようにした例である。なおこの図では温度特性を補償するために、温度補償素子 1 4 7 1 も同時に用いている。この場合は、電流計 1 4 5 3 の値を観測しながら、所定の電流値となるようにトリマ 1 4 7 3 を調整することで、黒表示を実現できる。

【 0 3 8 5 】

図 1 4 6 は、最適なプリチャージ電圧を調整するためのフローである。電圧プリチャージを行いながら黒表示を行う。(1 4 6 1) その際に E L カソード電源 (1 4 5 0) の電流値を測定する (1 4 6 2)。0 . 1 カンデラ / 平方メートルとなる電流値がわかっているので、電流値がその値となるかどうか判定する (1 4 6 3)。

【 0 3 8 6 】

所定値でなければ、電子ボリウムを制御し、プリチャージ電圧を変更する。(1 4 6 4) 変更後の値を測定し、所定値となるか再び判定する。所定値になるまでこの操作を繰り返す。

【 0 3 8 7 】

所定値になった後、つぎに電子ボリウムに供給する信号の値を記憶手段 1 4 5 7 に記憶させる (1 4 6 5)。

【 0 3 8 8 】

電子ボリウム内部に記憶手段がないと、本発明での電圧調整後にモジュールとして出荷する際に、電子ボリウムの値を保持できない。そのため、別途記憶手段を設け、記憶手段に電子ボリウムの値を保持させ、検査終了後には、記憶手段 1 4 5 7 の値に基づいてプリチャージ電圧を発生するようにする。(1 4 6 7) まずは、検査終了前にパソコンなどの制御手段から記憶手段 1 4 5 7 に値を書き込む。

【 0 3 8 9 】

これにより電源が切断されても、パネル毎に最適な黒表示となるプリチャージ電圧を供給することが可能となった。

【 0 3 9 0 】

以上の発明により、パネルによらず常に黒表示時の輝度が一定となり、黒浮きがない輝度に調整することで、黒表示が実現できた。

【 0 3 9 1 】

以上の方法の他、電圧プリチャージを用いずに、黒表示の輝度を抑える方法として、図 1 4 8 のゲート信号線 2 (6 1 b) のオンオフ制御を変化させ、有機 E L 素子 6 3 に電流が流れる時間を短くすることで、輝度を抑えることができる。

【 0 3 9 2 】

図 1 4 9 にゲート信号線 2 (6 1 b) の波形を示す。図 1 4 9 (a) は従来の波形で、1 フレームの内、ソース信号線からの電流を画素内に取り込む 1 水平走査期間のみ非点灯期間 (1 4 9 3) となっている。それ以外の期間では、有機 E L 素子 6 3 に電流を流すため、有機 E L 素子が点灯する。

【 0 3 9 3 】

本発明では図 1 4 9 (b) のように、1 フレームの内の一部の期間 (例えば 1 0 分の 1) のみスイッチを導通状態とし、有機 E L 素子 6 3 に電流を流す構成としている。表示輝度を一定にするため、発光期間 1 4 9 4 が 1 0 分の 1 になった分、ソース信号線から流れる電流を 1 0 倍とする。1 0 倍の電流が 1 0 分の 1 の期間に有機 E L 素子 6 3 に流れることで、1 フレームあたりの輝度は従来通り維持される。

【 0 3 9 4 】

黒表示時においては、ソースドライバから出力される電流は 0 であり、0 を 1 0 倍した

10

20

30

40

50

としても、やはり電流は0である。0の電流が駆動トランジスタ62のアーリー効果のみによってある値だけ増加するが、これは、従来と同じ電流値である。一方で有機EL素子63に電流が流れる期間が10分の1となるため、輝度は10分の1まで低下させることが可能である。

【0395】

点灯期間1494の長さは、短いほど、非点灯期間1495が長くなり、確実に有機EL素子63に電流が流れる期間が短くなるが、白表示時などに有機EL素子63に流れる瞬時電流が増加し、瞬時電流による発熱、電流増大による有機EL素子の劣化などのおそれがあることから、最小でも1/10倍程度が好ましい。一方で、3.5nA程度の黒表示時電流を1.3nAまで低下させる必要があることから少なくとも1/3倍の非点灯期間とすることが必要である。

10

【0396】

ただし、大型テレビのように、画素数が多く水平走査期間が短く所定電流が書き込めない場合に、同様の手段で各階調の電流を増加させることで書き込みを行う手段を用いている場合には、その電流倍率の10倍の電流が最大であると考ええる。

【0397】

なお本発明以外に、電圧プリチャージなどを用いて黒表示を実現する方法を併用する場合には、例えば黒表示電流を図149(a)の従来例で駆動した場合に2nA程度まで低下させるようにしておけば、点灯期間1494を従来の半分にするという方法もある。2倍であれば、1ビット右シフト演算など、演算がしやすいなどの利点があるため、ロジック回路の負担が少なくなると考えられる。そのため、本発明の方法の2つ以上を組み合わせるとすれば、点灯期間を1/2とすることも可能である。

20

【0398】

なおこのゲート信号線2(61b)の点灯期間1494を変化させるには、ゲートドライバ35のスタートパルスの長さを制御するなどの方法で点灯期間1494を変化させることが可能である。この変更は、コントローラ1482内部のロジックをコマンドにより変化させることで実現できる。

【0399】

コントローラ1482により点灯期間1494が変化させることができる。また同様にソースドライバ36の電流も、図8のような基準電流生成部をもち、電子ボリュームによりコントローラから基準電流を変化させることができる。基準電流を2倍にすれば、1階調あたりの電流も2倍となる。

30

【0400】

例えばコントローラ1482の制御により、ソースドライバ36の基準電流を2倍にし、ゲートドライバのスタートパルスの長さを変更し、ゲート信号線2(36b)の点灯期間1494を1/2倍とすると、黒表示時の輝度は1/2倍となる。

【0401】

ソースドライバとゲートドライバの制御を同時におこない、かつ倍率が同じように駆動させれば、任意の点灯期間1482を実現し、黒表示輝度も低下させることができる。

【0402】

黒表示時の輝度は駆動トランジスタ62のアーリー効果の温度特性により高温ほど高くなる。そこで、本発明では、コントローラ1482に温度検知手段1481の結果の信号を入力するようにし、温度によって、点灯期間1482を変化させるような構成とする。低温ほど、点灯期間を長く、高温ほど点灯期間を短くする。これにより、ソースドライバの電流は低温ほど少なく、高温のみに電流が増加するようになる。

40

【0403】

必要なときにのみ電流を増加させることで不必要に有機EL素子の電流を多く流さないようにすることで、劣化の少ない表示装置が実現できる。

【0404】

なお設定できる倍率は連続的ではなく、表示装置の走査信号線数に応じた離散的な値で

50

変化設定できる。1 / (走査線数) の割合で増加、減少できる。

【0405】

黒表示時の黒浮き対策で点灯期間を $1/10 \sim 1/3$ の期間とすることに関しては、パネルにより限界値が決まっており、きっちりと $1/10$ とはならないこともあり、 $N / (\text{走査線数})$ の値が、 $1/10 \sim 1/3$ の間に入ればよい。(Nは自然数でかつ走査線数未満)

スタートパルス幅を制御する他に、ゲートドライバの出力イネーブル信号を併用すると、任意の期間、非点灯期間 1495 を設けることが可能である。この方法を用いた場合には、点灯期間 1494 と非点灯期間 1495 が交互に混ざるため、フリッカを抑える効果がある。

10

【0406】

出力イネーブル信号を用いた場合のゲート信号線 2 (61b) の波形を図 149 (b) に示す。図 149 (a) のゲート信号線波形に対し、最終出力で出力イネーブルをかけた結果である。このように 1 フレーム内でまんべんなく点灯させることでフリッカは出にくくなる。ソースドライバ 36 の基準電流は、非点灯期間 1495 の割合により、コントローラから電子ボリュームを制御することで変化させて黒以外の階調で所定の輝度となるように設定すればよい。

【0407】

以上の構成により、電圧プリチャージを必ずしも用いなくても黒浮きのない表示を実現することができた。

20

【0408】

図 45 は領域 451 では階調 0 表示を、領域 452 では階調 4 表示を行う表示パターンを示した図である。このとき、領域 452 の行が少なく、例えば 1 行であるとする、領域 452 の輝度が極端に低下することがある。

【0409】

これは、階調 4 の電流が小さく (20 nA 以下) のため、ソース信号線 60 の浮遊容量に蓄積された電荷の充放電がし難いことと、低階調側では 1 階調あたりのソース信号線電圧の変化量が大きいことから、階調 4 に変化する途中の階調 (0 から 4 の間) が表示されるために、輝度が低下するという問題が発生する。

【0410】

領域 452 が複数の行にまたがって存在する場合には 1 行目から徐々に輝度が増加し、3 もしくは 4 行目から所定階調を表示するため、少し表示が欠けた状態となる。1 行のみである場合には、最悪まったく領域 452 の線が表示されなくなり、黒表示を背景にした小さな文字や横ストライプ画像が表示されないという問題が発生する。一方で領域 452 の表示階調が高い場合には 1 行であってもしっかりと表示される。

30

【0411】

図 47 に各階調におけるソース信号線電流と電圧の関係を示す。領域 451 a から 452 への変化の際にかかる時間を階調 4 表示時には Δt_4 、階調 255 表示時には Δt_{255} とする。 $\Delta t_4 = C \times \Delta V_4 / I_4$ 、 $\Delta t_{255} = C \times \Delta V_{255} / I_{255}$ となる。 $I_{255} = 64 \times I_4$ であるが、一方で $\Delta V_{255} = 3.5 \times \Delta V_4$ である。そのため、 Δt_4 は Δt_{255} に比べて 18 倍程度変化に時間を要する。

40

【0412】

これはソース信号線電流の増加とソース信号線電圧の増加が比例関係にないことが原因である。低階調ほど電流の変化に対し電圧の変化が大きい。図 47 の曲線を決めているのは、図 12 (a) の等価回路でも示すようにトランジスタ 62 のドレイン電流とゲート電圧の関係である。そのため非線形な関係となり、同じ表示階調から、明るい階調への変化において低階調への変化ほど難しくなる。

【0413】

QVGA の表示パネルで 60 Hz のフレーム数端数で駆動させた場合に、領域 451 においてソース信号線電流が 40 nA 以下の階調で、領域 452 ではソース信号線電流が 3

50

0 0 n A 以下の階調において、領域 4 5 2 の輝度が低下することを確認している。画素内の容量 6 5 に所定の電荷が書き込めていないこの現象を「書き込み不足」とする。

【 0 4 1 4 】

また、図 4 6 の表示パターンにおいて、領域 4 6 1 が 2 5 5 階調表示で、領域 4 6 2 が階調 0 や階調 4 表示をしようとした時、領域 4 6 1 の下数行にわたって輝度が増加する現象が発生する。領域 4 6 2 の 1 行目が最も輝度が高く、下の行に従って、輝度が徐々に低下し、3 ~ 5 行程度で領域 4 6 2 の所定の輝度を表示するようになる。

【 0 4 1 5 】

図 4 8 に示すように領域 4 6 1 の最終行に電流を書き込んだ後領域 4 6 2 に対応する階調を書き込むためにはソース信号線を通る電流により浮遊容量の電荷を充電しなければならず、電流量が小さいため充電に時間がかかる。例えば階調 4 への変化の場合には I_4 の電流で、階調 0 への変化の場合には I_0 の電流で変化させなければならない。よって低階調ほど変化に時間がかかる。更に、電圧の変化量も低階調に変化させるほど変化量が大きくなる。このため 0 階調への変化が最も厳しく、階調が増加するにつれ、所定の値が書き込みやすくなる。

10

【 0 4 1 6 】

Q V G A の画素数のパネルで 1 フレームを 6 0 H z で表示させた場合において、領域 4 6 2 でのソース信号線電流が 4 0 n A 以下の電流になる場合に、はじめの 1 ~ 5 行が所定輝度よりも高い輝度となる。

【 0 4 1 7 】

この現象を「尾引き」とする。

20

【 0 4 1 8 】

「書き込み不足」、「尾引き」ともソース信号線の電流が小さいことから発生している。そこで本発明では、一時的に最大階調の電流を流す期間を設け、所定電流付近まで変化させた後に、所定の電流値をソース信号線に流すような仕組みを設けることで、所定階調までソース信号線の状態を素早く変化させるようにした。

【 0 4 1 9 】

例えば図 4 7 の例で階調 0 から階調 4 への変化時について、図 4 9 に示すように、 Δt_{4p1} (4 9 1) の期間で最大電流値 (ここでは 2 5 5 階調電流) を流し、残りの Δt_{4p2} (4 9 2) の期間で所定階調電流 (I_4) を流すようにした。これにより階調 0 から階調 4 までの変化の時間 Δt_{4p} ($= \Delta t_{4p1} + \Delta t_{4p2}$) は 4 9 3 での電圧を V_{ip} とすると、 $C \times (V_0 - V_{ip}) / I_{255} + C \times (V_{ip} - V_4) / I_4$ となり、 $I_{255} = (255 / 4) \times I_4$ であること、 $\Delta t_4 = C \times (V_0 - V_4) / I_4$ を利用すると、 $\Delta t_{4p} = \Delta t_4 + ((251 \times C) / (255 \times I_4)) \times (V_{ip} - V_0)$ となり、 $V_0 > V_{ip}$ であることから $\Delta t_{4p} < \Delta t_4$ となる。これにより 0 階調から 4 階調目への電流変化時間が短縮できる。

30

【 0 4 2 0 】

尾引き対策の場合、単に電流を増加させるだけではできない。そこで、一度黒階調に相当する電圧 (V_0) をソースドライバから供給し、ソース信号線を階調 0 表示状態としてから、先ほどの図 4 9 のようにして階調 4 表示を行う。階調 0 から階調 4 への変化と階調 2 5 5 から階調 4 への変化では、変化前後の電位差のみが異なり、電位差は階調 2 5 5 から階調 4 への変化の方が大きい。図 4 9 の方法は階調 0 から階調 4 への単純な変化よりも短い時間で変化できることから、階調 2 5 5 から階調 4 への変化においても、一度電圧により階調 0 にしてから (電圧で変化させるため変化時間は 1 ~ 2 μ 秒と短い) 階調 4 付近まで階調 2 5 5 電流を流し、その後階調 4 電流で所定階調表示することが最も変化がはやい。

40

【 0 4 2 1 】

このように、所定の電流値に変化させる前に最大電流を流すことを電流プリチャージと規定する。

【 0 4 2 2 】

50

電流プリチャージを行う動作は、まず階調 0 に対応する電圧を印加し、その後、所定の階調に近づくまで最大電流値を出力し、最後に所定の電流を流す動作である。

【 0 4 2 3 】

「書き込み不足」の場合であっても、一度階調 0 に電圧で変化させて良い。階調 0 とせずに最大電流とすることによる電流変化時間の短縮は少なくとも $100\mu\text{s}$ あるため 2μ 秒程度の電圧印加期間と電流プリチャージ期間の増加（階調にもよるが 2μ 秒程度）あったとしても、電圧印加するようにする。

【 0 4 2 4 】

これにより「書き込み不足」及び「尾引き」の両方で同一動作の電流プリチャージを行うことができるため、電流プリチャージを行うための回路が簡単になる。

10

【 0 4 2 5 】

また、階調 0 にする電圧印加期間がない場合には、同一表示階調であっても、1 行前の階調が異なると電流プリチャージを印加する期間を変える必要がある。階調 3 から階調 9 への変化の場合と、階調 6 から階調 9 への変化の場合では、電圧変化量が違うため、変化に要する時間が異なる。そのため、仮に階調 0 にする期間がない場合には、1 行前の階調と今の階調の値に応じて最大階調を出力する期間を変化させる必要がでてくるため、階調差の演算が必要になるなど制御が複雑となる。

【 0 4 2 6 】

一度階調 0 にする電圧印加期間を設けると、電流プリチャージによる階調変化は必ず階調 0 からの変化となり、表示階調に応じて電流プリチャージを行う期間を設定すればよく

20

【 0 4 2 7 】

このようにして電流プリチャージを行うことで図 4 7、図 4 8 の表示パターンにおいて低階調表示時であってもきっちりと表示することが可能となる。

【 0 4 2 8 】

電流プリチャージを全ての階調表示で行うとなると、255 階調の全ての階調に最適な電流プリチャージを印加する期間を指定しなければならず、10 ~ 20 種類程度の印加パターンが必要となる。

【 0 4 2 9 】

電流プリチャージ印加期間の制御は図 6 5 に示すソースドライバ内部にて行っている。図 1 2 0 に示すように例えば 7 つの電流プリチャージパルス 1 1 7 4 と電圧プリチャージパルス 4 5 1 を用意し、図 1 1 8、図 1 1 9 に示すパルス選択部 1 1 7 5 及び電流出力部 1 1 7 1 により実現する。プリチャージ判定線 9 8 4 は電流プリチャージパルスのいずれか 1 つもしくは、電流プリチャージをしない、電圧プリチャージのみ（階調 0 状態の電圧のみ出力する）を決めるもので、映像信号と対で送信されてくる。映像信号に対しプリチャージ判定線 9 8 4 を選ぶことで、例えば電流プリチャージパルス 1 1 7 4 b が選択されたとすると、電圧プリチャージパルス 4 5 1 によりまずプリチャージ電圧発生部 9 8 1 からの階調 0 に対応した電圧が出力された後、電流プリチャージパルス 1 1 7 4 b がハイレベルの期間には最大階調に対応する電流が流れ、ローレベルになると階調に応じた電流を出力するようになる。1 画素分の映像信号に応じて最適な電流プリチャージパルス 1 1 7 4 を選択する必要があるためパルス選択部 1 1 7 5 や電流出力部 1 1 7 1 はソースドライバの出力数必要となる。

30

40

【 0 4 3 0 】

6 種類の電流プリチャージと、電圧プリチャージを用意すると、プリチャージなしを含めて 8 通りの選択方法が考えられる。そのためプリチャージ判定線は少なくとも 3 ビット必要となり、パルス発生部 1 1 7 5 では 3 ビットから 7 ビットに変換するデコード部が必要となる。（例えば図 1 1 9 に示す真理値表に従って動作）

全ての階調で電流プリチャージを行おうとすると、この電流プリチャージパルス 1 1 7 4 が 20 ~ 30 必要となり、パルス選択部 1 1 7 5 の回路規模が増大する。ソースドライバの出力数だけ 1 1 7 5 が存在するため回路規模の増大はチップ面積に大きく響く。また

50

、映像信号に対し、プリチャージ判定線 984 が対になって送信されるため、ラッチ部のビット数も増大する。そのため、ソースドライバのコスト面を考えると、電流プリチャージを行う種類は 6 種類程度が好ましい。

【0431】

電流プリチャージを行う種類がソースドライバハード規模の制約から 6 種類に限定されるため、全ての階調で電流プリチャージを行うことはできず、必要とされる低階調領域でのみ電流プリチャージを行うようにする。

【0432】

電流プリチャージをするかどうかを判定するためのフローチャートを図 50 に示す。映像信号入力に対しまず階調 0 かどうか判定する。階調 0 であるときには電流プリチャージは不要で、電圧プリチャージのみが必要であるため電圧プリチャージ判定部に進み、電圧プリチャージを行うかどうか決める。

10

【0433】

階調 0 でない場合には次に 1 行前の階調と比較を行う。これは、「尾引き」と「書き込み不足」の 2 つの状態では、電流プリチャージを必要とする階調数が異なるためにそれぞれの課題に応じて電流プリチャージをするかどうかの判定を行うようにしている。なお、ここで 1 行前と現在の階調が一致した場合には、電流プリチャージを行わなくても十分に所定階調表示をすることが可能となるため、電流プリチャージしないと判断する。

【0434】

1 行前の方が低いと判断された場合（図 45 の表示例）には領域 451 においてソース信号線電流が 40 nA 以下の階調で、領域 452 ではソース信号線電流が 300 nA 以下の階調において、領域 452 の輝度が低下することを確認していることから、この条件に合致する場合にのみ電流プリチャージを行うようにすればよい。合致しない場合には領域 452 は所定輝度で表示されるため、電流プリチャージを行わなくてもよい。

20

【0435】

1 行前の方が高いと判断された場合（図 46 の表示例）には領域 462 でのソース信号線電流が 40 nA 以下の電流になる場合に、はじめの 1～5 行が所定輝度よりも高い輝度となるため、現在のソース信号線電流が 40 nA 以下となる場合にのみ電流プリチャージを行うようにする。

【0436】

これにより図 50 のフローチャートとなる。

30

【0437】

1 行前の階調と比較 502 の構成を図 52 に示す。1 行前の階調と比較するには 1 行分のラインメモリが必要である。メモリ 522 に 1 水平走査期間ため込むことで、現在のデータとメモリ 522 のデータを比較することで、大小比較することが可能となる。

【0438】

8 ビットの映像信号入力の場合、8 ビットのラインメモリと、8 ビット同士の数値の大小比較する比較器が必要となる。ラインメモリと比較器の回路が大きくなる。そこで本発明では、図 50 から現在の階調と 1 行前の階調が共に 40 nA を超える電流値となるのであれば、電流プリチャージが不要であることを利用し、使用する有機発光素子の効率にもよるが、8 ビット信号の場合階調 15 以上では 40 nA を超える。つまり階調 15 以上の信号が 2 行の間に渡って連続する場合にはプリチャージ不要である。

40

【0439】

そこで図 51 のように入力映像信号をデータ変換部 521 においてデータ変換し、メモリ 522 に書き込むようにすると、メモリ 522 は 4 ビットで済む。（メモリの面積が半分となり、制御 IC に構成する場合にはメモリ 522 はおよそ半分の面積を占めているため、制御 IC の面積が少なくとも 20% 削減することが期待できる）図 51 に従うと、比較器 525 も 4 ビット同士の比較となり、15 階調以上のデータと 15 階調以上のデータを比較する場合には、一致するとなり、電流プリチャージしないと判定できる。いずれか一方が階調 15 未満の場合には、大小比較できるため、「尾引き」もしくは「書き込み不

50

足」のいずれかの対策をするということになる。

【0440】

メモリはさらに、1行分のデータが保持できればよい。図28のように6倍速でデータを転送する場合にはクロックは6倍速で動作している。つまり1データが転送されている間にはクロックが6回入力される。図68にクロック685と映像信号の関係を示す。映像信号のDATAの次の2つの数字は列と行を表している。DATA12というのは1列目で2行目のデータを指している。データ変換部521ではラッチもしくはフリップフロップがあり、映像信号を記憶できる。変換後のデータは、5クロック目にメモリへ書き込まれる。メモリのアドレスと列数を対応させると、同一のアドレスのデータ内容は1フレームの間保持される。5クロック目にメモリ522のデータが更新されることから少なくとも3クロック目から5クロック目の間にメモリ522とデータ変換部521の出力(686)を比較すると1行前と今の階調を比較することができる。1列目のデータの1行目と2行目を比較するには、681aの期間で比較すればよい。同様にメモリ522のアドレス2番地を用いて681bの期間で比較を行えば、データ比較ができる。

10

【0441】

これによりメモリは、ソースドライバ出力数×4ビット分あれば可能である。

【0442】

この判定に従うと、例えば変化が1階調であっても低階調時での変化であれば電流プリチャージを行うことになる。変化量が少ないため電流プリチャージを行っても行わなくても表示することは可能である。電流プリチャージを行う際には、一度プリチャージ電圧発生部981による階調0表示時に対応する電圧が印加される。この電圧はトランジスタ62のゲート電圧に印加されることから、仮にトランジスタ62のゲート電圧とドレイン電流の関係にばらつきが発生すると、画素毎に最適な階調0の電圧に比べて、高かったり低かったりする。この電圧値を所定階調に対応する電圧値にまで変化させるのに電流プリチャージを用いているが、電流プリチャージの電流値及びソース信号線容量、プリチャージを行う時間にはばらつきが小さいため、電流プリチャージを行ったあとの電圧値も最適値と比較して上下があり、その結果、低階調領域では、電流が少ないことから、このばらつきは所定階調電流を流している期間では補正できず、トランジスタ62のムラに応じた表示ムラが発生するおそれがある。そこで本発明では、変化の小さい1階調差の場合には電流プリチャージを行わないということで、表示ムラの少ない表示が実現できるような構成とすることを考えた。ただし階調0から階調1への変化の際には、元々階調0の時には黒表示時の輝度を限りなく0に近づけるため電圧プリチャージにより階調0を表示することから、同じ電圧を入力し、電流プリチャージを行っても表示に影響がないと思われる。また階調0と階調1の間では電圧の変化量が大きく、電流のみでは変化しにくいこともあるため、1階調差であっても電流プリチャージを実施できるような構成とすることが好ましい。更に1階調あたりの電流値が大きい場合などでは2階調差でも電流プリチャージなしで表示が可能となることがある。この場合でも階調0では黒輝度を低くするために電圧を高めに印加したり、階調0から1、0から2の変化量が大きいことから、0から1、0から2への変化に限り電流プリチャージを行うとしてもよい。

20

30

【0443】

そこで本発明では図52の代わりに図53の回路構成とし、1階調差、2階調差など、コマンドAにより指定した条件においては電流プリチャージをしないとできるような比較判定器531を設けることとした。図54にはコマンドAの内容を記載する。コマンドAの値が0のときは電流プリチャージを全くしない(電流プリチャージ使用しない)。1の時には、1階調差の場合には電流プリチャージをしないとし、2の時には、0から1への変化を除いた1階調差の場合に電流プリチャージしない、3のときには差が2階調以下の場合には電流プリチャージしない、4の時には、0から1、0から2への変化を除いた2階調以下の差の場合に電流プリチャージをしないとして、有機発光素子の効率及び、パネルの輝度(255階調時の電流が変わるため、輝度が高くなるほど所定階調が表示しやすくなる)の変化に対応しコマンドAの値によって、最適な値を選択することで、必要最低

40

50

限の電流プリチャージを行えるようにしている。この比較判定器 5 3 1 で電流プリチャージなしと判定される回数が増えるほど 1 画面で電流プリチャージを使用して表示を行う画素数が減り、その結果、電圧を印加することによる表示ムラの影響が見えにくい表示を実現することが可能となる。

【 0 4 4 4 】

1 行前の状態と比較できない、1 行目の表示については、図 5 3 の代わりに図 5 5 の構成とする。1 行目が階調 0 のときと 0 以外の時で場合分けされ、階調 0 の時には電圧プリチャージをするかどうかの判定を行うため、1 行目電圧プリチャージ判定部 5 5 4 に入力される。ここで、コマンド B により、電圧プリチャージをするかどうかの判定をする。ここで、電圧プリチャージをしない場合というのは、電圧プリチャージを行わなくても黒が表示できる場合や、黒輝度が高くても良い（コントラストが低くてもよい）場合のアプリケーションに用いる表示装置などで、プリチャージしないことを選択できるようにするために設けている。

10

【 0 4 4 5 】

1 行目が階調 0 以外の場合には 1 行目電流プリチャージ判定部 5 5 1 で電流プリチャージを行うかどうか判定を行う。コマンド C にて、プリチャージするかどうか決めることができ、最高輝度が高いパネルや、有機発光素子の効率が低く電流をたくさん流す場合などで、低階調でも十分所定階調表示ができる場合に電流プリチャージを行わなくて良いとすることができるようになっている。

【 0 4 4 6 】

1 行目電流プリチャージ判定部 5 5 1 により電流プリチャージを行うと判定されると次に階調に応じて電流プリチャージを行う期間を選択する必要がある。階調に応じて電流プリチャージを行う期間を選択する回路ブロックを図 5 7 に示す。図 5 7 では映像信号と、コマンド D からコマンド I の値に応じて、電流プリチャージ 1 から 6 もしくは電流プリチャージしない、のいずれかの判定を行う回路ブロックである。ソースドライバ 3 6 側では電流プリチャージ 1 から 6 の期間を例えば図 1 2 0 のように設定しているとし、電流プリチャージパルス 1 1 7 4 がハイレベルの期間に電流プリチャージされる。この電流プリチャージパルス 1 1 7 4 の 6 つのパルスのいずれを選ぶかについては図 1 1 9 の真理値表に基づき決められる。従って、電流プリチャージ期間を階調に応じて変化させるには、プリチャージ判定線 9 8 4 の値を階調に応じて変化させるようにすればよい。

20

30

【 0 4 4 7 】

図 5 7 においては、映像信号とコマンドにおうじて場合分けされ、5 7 1 から 5 7 7 の各結果に対し、図 6 3 に示すように、プリチャージ判定信号 5 5 を図 1 1 9 と同様な考えで出力すればよい。これにより、映像信号と対に送信されるプリチャージ判定信号 5 5 の値を元に、ソースドライバ 3 6 では、どの長さで電流プリチャージを行うかを定めることができる（電圧プリチャージのみ、プリチャージを行わない、の決定も同様にすることが可能）。

【 0 4 4 8 】

なお各電流プリチャージパルスの長さについては、ソースドライバ側にて設定を行う。各パルス長は図 6 5 に示すように、パルス発生部 1 1 2 2 により決められる。パルス発生部 1 1 2 2 は図 6 9 に示すように、カウンタ 6 9 3 とパルス生成手段 6 9 4、分周回路 6 9 2 により構成される。カウンタ 6 9 3 によりカウントされた値と電流プリチャージ期間を決める電流プリチャージ期間設定線 1 0 9 6 を比較し、設定値に応じた期間ハイレベルとなる電流プリチャージパルス 1 1 7 4 を出力する。ソース信号線に階調が出力される最初に電圧プリチャージをし、その後電流プリチャージし階調電流を出力することから、電流プリチャージパルス 1 1 7 4 のハイレベルの開始期間はタイミングパルス 8 4 8 の出力後から開始される。そこで、カウンタ 6 9 3 はタイミングパルス 8 4 8 入力で 0 リセットされるようにすることで、タイミングパルス 8 4 8 基準でパルス生成されるようになる。電圧プリチャージ期間設定線 9 3 3 及び電圧プリチャージパルス 4 5 1 についても同様な構成で行う。電流出力部 1 1 7 1 及び電圧印加選択部 1 1 7 3 の構成が図 1 1 8 で示す回

40

50

路となっていることから、図 120 のように電流プリチャージパルス 1174 と電圧プリチャージパルス 451 は同一タイミングでハイレベルとなってもよい。パルス生成手段 694 の簡略化のために、図 120 のような波形としている。従って、電流プリチャージパルス 1174 のハイレベルの長さは、電圧プリチャージ期間設定線 933 及び電流プリチャージ期間設定線 1096 の値を足したものである。なお電流プリチャージパルス 1174 は 6 つあるため、電流プリチャージ期間設定線 1096 も 6 種類分設定できるようになっている。なお分周回路 692 を持つことから、画素数の変化などによりソースドライバクロック 871 が変化したとしても、パルス幅の調整範囲をなるべくそろえられるようにしていること、必要なパルス幅が EL 効率の上昇などにより急激に変化したとしても分周数を変化させることで対応できるような構成となっているため、任意の画素数、EL 素子の発光効率によらず同一ソースドライバを用いることができるという利点がある。 10

【0449】

これにより、コマンド D からコマンド I の 6 つのコマンドにより、6 つの電流プリチャージを行う階調範囲を指定し、各電流プリチャージ期間の長さをソースドライバ 36 の電流プリチャージ期間設定線 1096 で定めれば、最適な電流プリチャージが実現できる。電流プリチャージ 1 を行うのは階調 1 以上コマンド D 指定階調以下、電流プリチャージ 2 を行うのはコマンド D 指定階調より大きく、コマンド E 指定階調以下、電流プリチャージ 3 を行うのはコマンド E 指定階調より大きく、コマンド F 指定階調以下、電流プリチャージ 4 を行うのはコマンド F 指定階調より大きく、コマンド G 指定階調以下、電流プリチャージ 5 を行うのはコマンド G 指定階調より大きく、コマンド H 指定階調以下、電流プリチャージ 6 を行うのはコマンド H 指定階調より大きく、コマンド I 指定階調以下、コマンド I 指定階調より大きい場合には電流プリチャージなし 57 となる。 20

【0450】

1 行目以外の場合では、図 53 に示すように電流プリチャージを行うとしても、比較判定器 531 の結果により、「書き込み不足」対策と、「尾引き」対策の 2 つが必要となる。これは図 50 の 504 から 506 のフローに相当する。

【0451】

書き込み不足対策のときには、1 行前が 40 nA より大きな階調であると、電流プリチャージが不要であるので、まず図 56 に示すように、1 行前データ階調検出手段を設ける。コマンド J による設定階調以上の場合には電流プリチャージしないようにする。ここで、40 nA の電流に相当する階調はアプリケーションにより異なったり、表示色、有機材料の発光効率に影響されるため、念のためコマンド入力としている。これらの条件が決まっている場合には、コマンド入力なくとも、指定階調以上、未満で判定できるようにしても良い。指定階調未満である場合には次に、506 の判定に相当する電流プリチャージ判定機能が必要である。この機能は先の図 57 を共通利用すればよい。コマンド I の階調が、ソース信号線電流が 300 nA を超える電流になる階調としておけば、図 50 を満たす。 30

【0452】

次に「尾引き」対策の場合であるが、504 の判定をすればよい。図 58 に示すように、図 57 と同様に電流プリチャージ期間選択手段 578 により判定を行う。これにより「尾引き」はなくなるが、画素内部回路のトランジスタ 62 特性のばらつきにより、電圧プリチャージ印加時に必要以上に黒表示になる電圧が画素によっては印加されることになる。その際に、電流プリチャージにはばらつきがないことから、この必要以上に黒表示にされた場合には所定輝度よりも低下することがある可能性がある。（必ず所定階調に対応した電流を出力する期間があることから、必ず低下するわけではなく、最悪の場合その可能性があるということの意味する）「書き込み不足」の場合では、黒くなったとしてもなだらかな変化としてとらえられるため目立ちにくい。が、「尾引き」の場合、図 46 で 461 が階調 48、462 が階調 40 とした場合に、462 の一番上の行のみ、階調 30 が表示されるということが発生する可能性がある。階調 48 と 40 の間であれば、階調 48 によるハレーションに隠れて目立ちにくくなるが、この 2 つの階調に比べて低い階調がで 40 50

ると、境目に暗い横線が発生してしまう。

【0453】

暗い横線が発生すると画質に影響すること、ハレーションのため「尾引き」は「書き込み不足」よりも目立ちにくいことを考慮すると、「尾引き」対策の場合には「書き込み不足」対策に比べ、電流プリチャージによりきちっと表示階調を出す必要性が低いと考える。

【0454】

3.5型サイズQVGAのパネルで、実験したところ、「書き込み不足」が発生するのは、1行前が階調0から階調7の範囲で、現在の階調が階調1から階調74の場合に発生する。一方で、「尾引き」が発生するのは1行前の階調によらず今の階調が階調0から階調9のときに発生している。「書き込み不足」に比べて「尾引き」の場合では電流プリチャージをしなければならない階調数は少ないことがわかる。

10

【0455】

そこで本発明では、電流プリチャージ期間選択手段578の出力をさらに電流プリチャージ挿入判定手段581に入力し、コマンドKにより電流プリチャージを行う範囲をさらに限定するようにしている。コマンドKは図59のようにプリチャージ挿入判定手段581の出力を変化させる役割を持っており、例えばコマンドKの値を6とすると、図59の動作により結果的に階調によって電流プリチャージなし、もしくは電流プリチャージ1を実行する、のいずれかとなる。電流プリチャージ1を実行する範囲はコマンドDにより決められているから、結果的には電流プリチャージをするのはコマンドDの設定階調以下となる。このようにして、電流プリチャージをする階調を限定している。尾引き除去手段580をこのように2段階で構成しているのは、コマンド数を削減するためである。尾引き用と書き込み不足用の2種類のコマンドを持つと、コマンド数が12個必要になるが、本発明の形式であれば、7つのコマンドで済むためコマンドレジスタが少なく済むという利点がある。電流プリチャージの判定は共通として、尾引きの際に不要となる部分においてのみコマンドKにより削除するという考えである。

20

【0456】

さて、現在の階調が0の場合には電流が0であるため電流プリチャージは不要で、0階調相当の電圧を印加する電圧プリチャージをするかどうかの判定となる。この判定を図50では電圧プリチャージ判定部503としており、図60の構成となる。ここで1行前データ検出部601を設けているのは、2行以上連続して階調0が表示された場合には1行前からソース信号線の状態を変化させる必要がないことから、階調0であっても電圧プリチャージしなくても良い。電流によってのみ制御することで、トランジスタ62のばらつきによる輝度ばらつきの影響を減らすことができる。そのため1行前データ検出部601では、1行前データが階調0かどうかの判定のみを行っている。(この場合1行前データはデータ変換後1行前映像信号523である。変換は図51に従い行っていることから階調0かどうかの判定であれば変換後データで行っても支障ない)1行前のデータは図52でのメモリ522から共通で出力をもらい、判定すればよい。

30

【0457】

階調0であっても十分に黒輝度が低くなる場合、もしくは黒輝度が高くても問題がない場合においては電圧プリチャージしないということも可能であるため、電圧プリチャージしないという判定ができるような構成としている。これをコマンドLにより制御し、コマンドLの値により図61に示すような電圧プリチャージするかどうかの判定を行うようにしている。必ず電圧プリチャージするというのは、黒の輝度を極端に下げる場合に用いる。リーク電流による黒浮きを防止することが可能である。

40

【0458】

以上のプリチャージ判定をまとめると図62のようになる。まず映像信号が階調0かどうか判定し(621)、0と0以外で処理が異なる。0のときは電圧プリチャージをするかどうかである。1行前のデータに応じて電圧プリチャージするかどうか判定する(601)。ただし1行目では比較データがないため1行目の階調に応じてプリチャージを判定

50

する(554)。

【0459】

階調0以外では、電流プリチャージをするかどうか判定し、さらに電流プリチャージをする場合には6種類のプリチャージ期間のどれを選択するかを判定する。「尾引き」、「書き込み不足」対策のため1行前の階調に比べて今の階調が大きい小さいかで処理が異なる。比較できない1行目と2行目以降で異なり、1行目では551、552のブロックにより判定を行う。2行目以降では、「尾引き」対策の場合には尾引き除去手段580で判定し、「書き込み不足」対策では561及び578により判定を行う。なお、同一階調の場合や、1階調差などでプリチャージをしない方がよい場合などは、531で電流プリチャージなしの判定となる。

10

【0460】

3.5型QVGAパネルにおいては、コマンドAを2、コマンドBは556を出力するように、コマンドCは552を出力するように、コマンドDは階調1、コマンドEは階調2、コマンドFは階調4、コマンドGは階調10、コマンドHは階調30、コマンドIは階調80を指定する。コマンドJは階調11、コマンドKは4をコマンドLは1を指定することで、所定階調が表示されにくい低階調の表示を実現した。

【0461】

図62の結果として図67に示すように、映像信号に対応してプリチャージ判定信号55が追加される。(図62の判定はプリチャージ判定信号生成部671で行われる)

パラレルシリアル変換部672は必ずしも必要となるわけではないが、変換せずに制御ICからソースドライバに信号を転送する際には、映像信号8ビット、プリチャージ判定信号55が3ビットの11ビット、これが3色分あるので33ビットの転送線が必要となる。接続信号線が多くなることから配線の引き回しが大変なことや、入出力ピンの増加によるパッケージサイズの増大という問題があることから、この配線はシリアル転送にすることが好ましい。なお制御ICとソースドライバが同一パッケージのICで構成される場合にはIC内部配線の問題であるため、シリアルに変換する必要はない。

20

【0462】

シリアル転送にしたときの、パラレルシリアル出力部856の出力波形の例を図1及び図28に示す。同一信号線にプリチャージ判定信号55と映像信号、ソースドライバのコマンドを順に転送している。基本的にはこの信号が制御ICとソースドライバICの間の配線に転送される。

30

【0463】

図64に本発明の形態におけるパネル構成を示す。制御IC28は本体機器側から同期信号643及び映像信号644をもらい、ソースドライバ36入力信号形式に変換して、映像信号及びコマンド信号を映像信号線856として出力する。その他ソースドライバ36内部のシフトレジスタ動作のためのクロック858、シフト方向制御890、スタートパルス848、アナログ電流出力するタイミングを決めるタイミングパルス849、シリアル転送して信号線数を減らしたゲート線651が、ソースドライバ36に入力される。

【0464】

ゲート線651は、図66に示すタイムチャートにて転送される。ゲートドライバ35は2回路あるため、(スイッチ66a、66b制御用と66c制御用)それぞれにスタートパルス、出力イネーブル信号、クロック、シフト方向制御の8本の信号が必要である。そのため6倍速転送では、1出力分で6信号しか送れないため、2信号分は緑データ856b、856cの空き部分に1つずつ入れている。8信号分が入力されたら一斉にゲートドライバ制御線652に出力するようにする。これによりゲートドライバの信号線は少なくとも1出力分の時間刻みで変化させることができる。なお1つのソースドライバに対し2つのゲートドライバを制御する可能性があることから、ソースドライバ36は左右にそれぞれ1回路分ずつのゲートドライバ制御線652出力している。図64のように2つのソースドライバを用いてゲートドライバ35を制御する場合にはソースドライバ36同士が隣接する出力ではゲートドライバ制御線652出力は不要である。そこで、左右のゲー

40

50

トドライバ制御線 6 5 2 の出力をしないようにできるゲート出力イネーブル信号 L 及び R (6 5 3) を設けている。これにより不要な出力をなくし、外部へのノイズ放出を抑えている。

【 0 4 6 5 】

更に電源のオンオフを制御する電源制御線 6 4 1 を出力している。待ち受け時や、非表示時には電源回路 6 4 6 を停止させて待機電力を減らす機能となっている。電源回路がパネル電源回路 6 4 6 a、ドライバ電源回路 6 4 6 b に分かれているのは、オンオフのタイミングが異なるためである。これは、電源が立ち上がり時に、ゲートドライバ 3 5 の出力が不定であるため、画素回路 6 7 のトランジスタ 6 6 が意図せず導通状態となることがある。例えばスイッチ 6 6 c が導通状態となったときに、蓄積容量 6 5 の電荷が 2 5 5 階調表示状態であると、この画素は点灯状態となる。電源投入 2 フレーム後には所定の階調電流が画素 6 7 に書き込まれ、ゲートドライバ 3 5 の出力はゲートドライバのスタートパルスに従ってレベル変化するため、所定の電流が E L 素子 6 3 に流れ、所定階調となる。電源投入 2 フレームの間に所定階調と異なる階調表示が発生する可能性があるため、電源投入時にパネルが一瞬光するという問題がある。そこで、この問題を解決するため、E L 電源線 6 4 の電源を 1 フレーム後に入れることで、所定階調と異なる階調が画素の蓄積容量 6 5 に記憶されている場合と、トランジスタ 6 6 の制御がきちんとできない場合でも、E L 電源線 6 4 から電流が供給されないため、E L 素子 6 3 は発光しない。これによりパネルが一瞬光するという問題を回避する。そのため電源制御線 6 4 1 は 2 本必要となる。

10

【 0 4 6 6 】

このような構成においては、制御 IC 2 8 とソースドライバ 3 6 間の信号線数を減らすために図 1 もしくは図 2 8 のようにシリアル転送してデータを送信することが最適である。

20

図 1 5 1 の点線 1 5 1 1 は、電流出力型のソースドライバを用いたときのソースドライバ入力階調に対する表示輝度の関係を示している。階調に対して輝度が比例関係となっている。

【 0 4 6 7 】

一方で人間の目の特性から階調と輝度の関係は 1 5 1 2 の曲線で示した関係となるようにガンマ補正をかけて出力する必要がある。

【 0 4 6 8 】

ソースドライバの階調と輝度特性の関係を変化させることは困難であるため、図 1 5 1 の 1 5 1 2 に示す曲線を実現するには、あらかじめタイミングコントローラなどにおいて映像信号階調とソースドライバ階調の関係を変化させ、例えば図 1 5 2 の 1 5 2 1 の関係から 1 5 2 2 のような関係にするようにする。

30

【 0 4 6 9 】

このように映像信号階調に対しソースドライバの出力階調を対応させることでガンマ補正を行いなめらかな階調表示を実現することができる。この場合例えば映像信号の階調が 2 の場合にはソースドライバ階調は 0 . 5 を出力するとなる。しかしソースドライバでは 0 . 5 階調を出力することはできないので、フレーム間引きやディザ、誤差拡散法などを用いて擬似的に 0 . 5 階調相当の出力を行うようにしている。例えば 2 回に 1 回を階調 1 表示、残りの 1 回を階調 0 表示とすれば平均して 0 . 5 階調相当の出力を行うことが可能となる。同様に映像信号階調 1 ならば 4 回表示機会があれば 3 回を階調 0、1 回を階調 1 表示すればよい。映像信号階調が 5 から 7 の場合には階調 1 と階調 2 の表示回数の割合を変化させることで実現する。フリッカを防止する観点から、表示できない階調が指定されたときは、表示できない階調に近い 2 つの階調を使って表示することが好ましい。

40

【 0 4 7 0 】

例えば映像信号階調 1 が全画面に表示されたときのあるフレームにおけるソースドライバ階調出力パターンの一例を図 1 5 5 に示す (なおこの図では、説明を簡単にするため単色表示のパネルを示している。カラーパネルの場合には、色ごとに図 1 5 5 のパターンを表示することで実現が可能である。)。

50

【0471】

ある表示面積を見た場合に4分の1の画素が階調1表示で、4分の3の画素が階調0表示となり、さらにフレーム間で同一の画素を見た場合に4分の1の期間で階調1、4分の3の期間で階調0となるようにすることでフリッカの少ない表示ができる。カラーパネルの場合には階調1が表示される画素が色ごとに異なるようにすることで白表示におけるフリッカを低減させることができる。

【0472】

図152の1522であらわされる直線を実現するための回路ブロックを図153に示す。入力映像信号1531に対し、ガンマ補正回路1536で映像信号1531を変換する。その際に人間の視覚特性に合わせるために低階調部の輝度を抑えるように階調変換を行う。低階調では映像信号の階調よりも細かい刻み幅で階調増加させる必要があり、そのために映像信号1531よりもガンマ補正後映像信号1539のほうがビット数増加する。

10

【0473】

ガンマ補正後映像信号1539のビット数とソースドライバ36の映像データビット数が同じであればこのまま信号を入力すればよいが、ソースドライバ36のビット数を増やすにはラッチ部22のラッチされるビット数が多くなり、電流出力段54の階調表示用電流源103、スイッチ108が少なくともビット数の分だけ各出力で増加するため、ソースドライバ36の回路規模が大きくなりコストも高くなる。

【0474】

そのため一般的にはソースドライバ36の映像データビット数よりもガンマ補正後映像信号1539のほうがビット数が多くなる。ビット数の差が多くなると、図152でも説明したようにフレーム間引きなどを用いて表示しなければならない階調数が増加する。有機発光素子などでは応答速度が速いためフレーム間引きを行う際に使用する2つの階調の階調差によるフリッカが見えやすくなる傾向がある。フレーム周波数が60Hzでフリッカ無しで表示を行うにはフレーム間引きによる方法では4フレーム内に完結する必要があることが実表示からわかった。

20

【0475】

ガンマ補正後映像信号1539がMビット（Mは自然数かつNより大きい）、ソースドライバ36の映像データビット数がNビット（Nは自然数）であるとするMビットをN

30

【0476】

そこで図153では、ガンマ補正後映像信号1539をデータ変換部1537により変換後映像信号1532（Nビット）に変換する。

【0477】

変換する方法としては、図156に示すように入力Mビットのうち上位Nビットと下位（M-N）ビットに分けて処理を行う。ここで上位Nビットをそのままソースドライバの階調に対応させて供給するようにし、かつ1階調あたりの必要な電流値を $2^{(M-N)}$ 倍して出力すれば、 $2^{(M-N)}$ 階調ごとの表示はきちんと実現できる。しかしその間の階調表現ができなくなり、実質は $2^{(M-N)}$ 階調ごとにデータが切り捨てられたように表現される。これを補正するために、データが切り捨てられるガンマ補正後映像信号1539の下位（M-N）ビットデータを記憶部1564、加算器A1563を用いて、保持、加算し、切り捨て量（下位（M-N）ビットデータの加算合計の値）が $2^{(M-N)}$ 以上となったときに、切り捨てによる階調の不足を補うためにガンマ補正後映像信号上位Nビットデータ1561に1を加算するようにする。そのために加算器B1568を設けている。これにより下位（M-N）ビットがソースドライバ36に入力されないことによる表示階調の低下を補正することが可能となる。

40

【0478】

同一画素に注目した場合4フレーム内に補正を完了しなければ、フリッカが発生することから、下位（M-N）ビットは（M-N） 2 であることが好ましい。応答速度が遅い

50

表示材料を用いた場合には必ずしも 2 以下である必要はなく、表示パネルに応じて (M - N) の上限値を決めればよい。(M - N) が小さいほど、ソースドライバのビット数が増大しコストが上がるが、フレーム間引きやディザ処理を行わない分画質が向上する。画質とコストのトレードオフにあるため、必要に応じて (M - N) を決めればよい。

【0479】

以下の説明では有機発光素子を用いた表示パネルに適用した場合について説明を行うため、M - N の値を 2 として説明する。

【0480】

図 152 の 1522 に示すような映像信号階調 (ガンマ処理後、M ビット) とソースドライバ階調 (N ビット) の関係において、ソースドライバのビット数が 8 ビットであるとすると、ガンマ処理後のビット数は 10 ビット 1024 階調表現が可能である。

10

【0481】

ソースドライバの階調を基準とすると、ガンマ処理後映像信号のデータは最小 0.25 階調刻みで 256 階調表示と表現することになる。

【0482】

図 155 は階調 0.25 を全画面に表示する場合の例である。ガンマ補正後映像信号の上位 8 ビットは常に 0 で、下位 2 ビットは常に 1 である。表示のはじめは記憶部 1564 の値は表示行ごとに乱数を発生する乱数発生部 1569 の値により決められる。これは、あらかじめ記憶部 1564 の値を表示行ごとに变化させることで、同一階調表示の際に、ソースドライバの表示階調が 1 増加するタイミングを行ごとにずらしフリッカを見えにくくするためである。乱数発生部 1569 で発生される値はこの場合 1562 が 2 ビット分のデータであることから、0 から 3 のいずれかとなる。

20

【0483】

図 155 の第 1 の行 1551a では乱数発生部 1569 の出力が 0 であるため、記憶部 1564 は初期状態で 0 である。1553 の画素に相当するデータが 1539 から入力されると、1561 の信号線は 0 を 1562 の信号線は 1 を出力する。加算器 A 1563 の出力 1533 と 1565 は、各 2 ビット入力である 1562 と 1566 の加算結果により、下位 2 ビットの結果が 1565 に、桁上がりしたキャリー出力となる 1533 を出力することから、1533 は 0 を、1565 には 1 を出力することになる。記憶部 1564 には 1 が記憶される。

30

【0484】

そのため加算器 B では 1561 のデータがそのまま出力され、変換後映像信号 1532 は 0 が出力される。

【0485】

次に、画素 1554 に対応したデータ (階調 0.25) が入力される。上位 8 ビットデータ 1561 は 0、1562 は 1 となる。加算器 A 1563 の出力は、記憶部 1564 のデータが 1 であることから、1533 では 0、1565 では 2 を出力する。この結果、加算器 B 1568 の出力は 1561 と同じ 0 が出力される。

【0486】

次に、1555 の画素に対応したデータ (階調 0.25) が入力されると、1561 は 0、1562 は 1 になる。加算器 A 1563 の出力は 1562、1566 から 1565 が 3、1533 が 0 となり、その結果加算器 B 1568 の出力は 0 となる。

40

【0487】

次に、1556 の画素に対応したデータ (階調 0.25) が入力されると、1561 は 0、1562 は 1 になる。記憶部 1564 のデータが 3 であることから、加算器 A 1563 の出力は 1565 は 0 となり、1533 は 1 となる。そのため加算器 B 1568 の出力は 1 となり画素 1566 に 1 が出力される。

【0488】

1 行すべてが階調 0.25 の場合はこの 4 状態が繰り返し実行される。

【0489】

50

次の行のはじめには、最終列での記憶部 1 5 6 4 のデータを持ち越さず、乱数発生部 1 5 6 9 で発生された値が記憶部 1 5 6 4 に入力され、データの入出力が行われる。なお、乱数発生部 1 5 6 9 は必ずしも乱数を発生させなくても、 $2^{(M-N)}$ 行の開始時点の記憶部 1 5 6 4 の値を見たときに $2^{(M-N)}$ 通りのデータが出力されていればよい。

【0490】

このようにすることで、図 1 5 2 に示すような 1 5 2 2 の線で示されたソースドライバ階調と映像信号階調の関係を実現することができる。

【0491】

このように階調特性を改善した図 1 5 3 の回路を本発明に導入し、プリチャージ判定信号発生部に変換後映像信号 1 5 3 2 を入力すると、ある特定の階調同士の組み合わせによって、階調の変化付近でフリッカが発生するという問題が起こった。 10

【0492】

例えば図 1 5 7 に示すようなソースドライバの階調として 1 行目が 0 . 2 5 階調、2 行目以降が 3 階調表示であるような場合、各画素はあるフレームにおいて図 1 5 6 の回路ブロックから図 1 5 7 に示すようにドライバの出力階調パターンが決まる。

【0493】

このパターンにおいて、1 行前と当該行の階調差が 2 階調差以下ではプリチャージなしで 3 階調以上でプリチャージありという設定にしたとすると、第 2 の行においては第 1 の行の階調が列によって異なることから、第 1 から第 3 の列では 3 階調差あるため電流プリチャージを行うが、第 4 の列では階調差が 2 となるため電流プリチャージを行わないこと 20 となる。プリチャージを行うかどうかの判定結果を画素ごとに記載したものを図 1 5 8 に示す。

【0494】

その結果、電流プリチャージを行わない列においては、電流値が所定階調まで変化しにくくなり、1 行前のデータ内容により書き込み不足が発生し、階調 3 表示であっても輝度が低くなる。図 1 5 9 の 1 5 9 1 で示すような画素の範囲では、輝度が低下する。第 1 の行の出力が 1 である列で輝度が低くなることから 4 列に 1 列輝度が低い列が現れる。低階調ほど所定階調までの変化時間が大きくなり、所定階調との電流差が大きくなるため所定輝度に対する輝度差が大きくなり暗い部分が目立つようになる。暗い部分と所定輝度の部分がフレームごとに変化し順に移動することで、暗い縦線が左右に動いて見える形でのフリッカが発生する。 30

【0495】

フリッカの発生は第 1 の行と第 2 の行がいずれも常に同じ階調を表示していても、図 1 5 6 のデータ変換部 1 5 3 7 の存在により、少なくとも 4 画素に 1 回違う階調が表示される場合において発生する。特に 1 5 3 3 の信号が 1 となり、加算器 B 1 5 6 8 で信号が 1 加算されたときにフリッカの原因となる書き込み不足が発生する。

【0496】

フリッカが発生するパターンとしてほかに図 1 6 4 の表示パターンのように、1 行前の表示は常に同一であるが、当該行（ここでは 2 行目）の表示が階調 2 . 7 5 を表示するために列によって階調 2 を表示するか 3 を表示するか異なる。この場合でも、階調 2 を表示した列では電流プリチャージを行わないことから書き込み不足により、階調 2 よりも低い輝度で表示が行われ、階調 3 を表示した列では電流プリチャージを行うため所定の階調 3 を表示する。階調 2 と階調 3 の表示領域の輝度差が大きくなることでフリッカが見えやすくなる。 40

【0497】

ソースドライバから映像信号として出力される信号については、変更するとフリッカの発生や、表示階調のずれにより表示品位が低下する。

【0498】

そこで本発明では、プリチャージ判定信号発生部 1 5 3 8 で階調判定を行う信号を別に設けるもしくは判定用の信号を新たに付与することでフリッカをなくすようにした。 50

【0499】

これを実現する方法として3つの例を示す。

【0500】

第1の方法を実現するための回路ブロックを図162に示す。入力された映像信号線に対し、ガンマ補正をかけた後の映像信号1532とプリチャージをどうかとプリチャージの種類を判定するためのプリチャージフラグ380を出力する。従来の方法と異なるのは、プリチャージ判定信号発生部1621に入力される信号がデータ変換部1537の出力ではなく、ガンマ補正後映像信号上位Nビットデータ1561を用いている点である。データ変換部1537の動作は図156と同一である。

【0501】

10

これにより、判定に用いるデータは加算器B1568を通らないため、入力信号の下位2ビット分のデータを切り捨てたデータで判別を行うことになる。例えば表示上では図164の表示を行ったとしても、プリチャージを判定するための信号は図165に示すようなパターンとなり、常に階調差が2となりプリチャージ無しでの表示となり、フリッカは発生しない。一方で図157の表示パターンの場合でも図163に示すようなプリチャージ判定用信号が入力されるため、常に電流プリチャージを行うとなり同様にフリッカが発生しない。

【0502】

ある1行と次の1行がそれぞれ同一階調表示の際には列によらず、プリチャージするかどうかの判定が一定であるため、プリチャージの有無の差によるフリッカを防止することができた。

20

【0503】

第2の方法を図168に示す。

【0504】

この方法ではガンマ補正後映像信号上位Nビットデータ1561から加算器B1568により生成された変換後映像信号1532を用いる。このままプリチャージ判定信号発生部1621に入力すると、フリッカが発生するので加算器B1568により加算された分を減算器1681にて減算したデータをプリチャージ判定信号発生部1621に入力した。

【0505】

30

これによりプリチャージ判定信号発生部1621へはガンマ補正後映像信号上位Nビットデータ1561と同一信号が入力されることとなり、第1の方法と同様に、プリチャージの有無の差によるフリッカを防止することができた。

【0506】

データ変換部1537の回路内部における信号遅れが大きく、プリチャージフラグ380と変換後映像信号1532の同期をとるために図162においてプリチャージ判定信号発生部などにタイミング調整用保持回路が必要な場合において、減算器1681に比べて保持回路の回路規模が大きくなる場合には第2の方法が有効である。

【0507】

第3の方法の回路ブロックを図161に、図161に使用するプリチャージ判定信号発生部1538のブロックを図154に示す。

40

【0508】

本発明の方法では、データ変換部1537からキャリー信号1533を出力し、変換後映像信号1532とキャリー信号1533の両方を用いてプリチャージフラグ380の出力を判定している点が第1、2の方法と異なる。

【0509】

図159で、階調3がきちんとかけていない画素1591と、きちんとかける画素1592があるのは、1行前のデータが階調0の場合と1の場合があるため、これは、階調0、25表示をするにあたり、キャリー信号1533がないときには階調0となりキャリー信号1533があるときには階調1となる。図160(a)に各画素の表示階調と、カ

50

ツコ内にキャリア信号 1 5 3 3 の値を示した表示パターンの例を示す。

【 0 5 1 0 】

ここで、階調 3 表示であってもプリチャージを行わなかった画素は、必ず 1 行前の画素に対応するキャリア信号 1 5 3 3 が 1 のときであることがわかる。3 階調差以上のときに電流プリチャージを行うという設定においてそこで、キャリア信号 1 5 3 3 が 1 になったことによって、1 行前との階調差が 2 になった場合にはプリチャージを行うと判定すれば、すべての階調 3 表示の画素に電流プリチャージが行われるため、所定階調が書き込めないことによるフリッカを防ぐことが可能となる。

【 0 5 1 1 】

一般的には N 階調差以上のときにプリチャージを行うという設定の場合には図 1 6 6 に示すように N - 1 階調差のとき、キャリア信号 1 5 3 3 も参照し、1 行前のキャリア信号 1 5 3 3 が 1 で、当該行のキャリア信号が 0 のときには N 階調以上の指定に関わらず電流プリチャージを行うとする。他の 3 つのケースでは、キャリア信号がなかったとしても、1 行前との階調差が N 階調差未満であるため、プリチャージを行わないでよい。

【 0 5 1 2 】

さらに N 階調差の場合でも図 1 6 7 に示すようにキャリア信号 1 5 3 3 の値により、プリチャージを行うかどうかの判定が異なる。例えば階調 0 表示の次の行が階調 2 . 2 5 表示の場合には、4 分の 3 の列では 2 階調差となり 4 分の 1 の列ではキャリア信号 1 5 3 3 により 3 階調差となる。このときに 3 階調差となった画素のみに電流プリチャージを行うと階調 2 と階調 3 の輝度差が大きくなることによりフリッカが発生する。そこで、図 1 6 7 に示すように、現在の画素でキャリア信号 1 5 3 3 が 1 で 1 行前がキャリア信号 0 のときには、N 階調差であってもプリチャージしないようにする。これによりプリチャージのあるなしによるフリッカを防止できる。

【 0 5 1 3 】

N + 1 階調差以上ある場合には、キャリア信号の有無によらず N 階調差以上階調差があるため、キャリア信号によらずこれまでと同様のプリチャージ判定を行うようにする。

【 0 5 1 4 】

このような判定を行うために、図 1 6 1 に示すようにプリチャージ判定信号発生部 1 5 3 8 に対し、変換後映像信号 1 5 3 2 の他にキャリア信号 1 5 3 3 を入力し、映像信号とキャリア信号を元にプリチャージを行うかどうかの判定を行う。

【 0 5 1 5 】

この場合、キャリア信号 1 5 3 3 も 1 行前のデータと比較する必要があることから、比較判定器 1 5 4 1 には、映像信号に加えてキャリア信号 1 ビット分のラインメモリが新たに必要となる点がこれまでの発明の実施の形態と異なる。

【 0 5 1 6 】

キャリア信号 1 5 3 3 用のラインメモリを設けることで図 1 6 6 や図 1 6 7 の判定が可能となり、本発明を実施することが可能である。

【 0 5 1 7 】

以上のような発明を用いることで図 1 6 0 (a) のような階調表示パターンにおいても、プリチャージありなしの判定は図 1 6 0 (b) のようになり、本発明の課題である同一階調表示でも列によってプリチャージのありなしが異なることによるフリッカを防止することができた。

【 0 5 1 8 】

なお本発明では表示素子として、有機発光素子で説明を行ったが、発光ダイオード、S E D (表面電界ディスプレイ)、F E D など電流と輝度が比例関係となる表示素子ならどのような素子を用いても実施可能である。

【 0 5 1 9 】

また、図 2 1 から図 2 3 に示すように、本発明を用いた表示素子を用いた表示装置をテレビや、ビデオカメラ、携帯電話に適用することによって、より階調表示性能が高い製品を実現することができる。

10

20

30

40

50

【0520】

有機発光素子を用いたカラーの表示装置においては、3原色の赤、緑、青の有機発光素子の電流に対する発光効率が、各発光色の材料や素子構成により異なる。現状では緑は青に比べて2～5倍程度効率がよく、そのため1階調あたりに必要な電流値が2～5倍程度異なる。

【0521】

一方でソース信号線に寄生する容量や、水平走査期間はすべての色で共通である。そのため、所定の電流値にまで変化するのに必要な時間は、表示色ごとに同一階調表示であっても2～5倍程度異なる。

【0522】

そのため、同一の電流プリチャージ期間を用いる場合、発光効率の低い表示色を用いた画素では電流量が多いため電圧プリチャージ後のソース信号線の電圧、電流変化が大きく所定輝度よりも高い輝度を表示し、発光効率の高い表示色を用いた画素では電流量が少ないため電圧プリチャージ後のソース信号線電圧、電流変化が少なくなり、暗い表示となる。つまり書き込み不足の現象が発生する。

10

【0523】

そこで本発明では6段階の電流プリチャージパルスの長さを表示色ごとに変化させられる構成にすることで、書き込み不足が発生する発光効率の高い表示色に対応した出力端子では、プリチャージパルスの長さを長くし、最大電流を流す期間を長くすることで書き込み不足を解消するようにすることを考えた。

20

【0524】

図172は本発明を実現するための第1の方法である。電流プリチャージのパルス幅設定を赤緑青の3色において独立に制御できるようにし、出力される電流プリチャージパルス群1691も各色個別に6つ出力できるようにした。これにより図123に示すプリチャージ電流出力期間は色ごとに独立制御できる。

【0525】

現在の有機発光素子の発光効率から考えると青表示画素の電流に対し、赤表示画素の電流は約80%、緑表示画素の電流は約50%程度となる。

【0526】

±20%の電流差であれば、同一電流プリチャージの条件であっても、通常電流を流す期間において所定電流値に変化するため、色ごとに個別に電流プリチャージパルスのパルス幅を設定しなくてもよいが、この例のように50%の電流差があると、青に対して最適な電流プリチャージパルスを印加すると、緑は十分に所定階調まで電流値が変化せず、輝度が暗くなる。そのため、白のボックスパターンを表示した場合には、一番初めに走査される白の行では、緑のみが輝度が低くなるため、白表示がマゼンダに変化してしまう。そのため、ボックスパターンのエッジが色づいて見え表示品位が低下する。

30

【0527】

そこで緑色に対応する電流プリチャージのパルス幅を各パルスとも2倍に設定したところ緑色に関しても所定階調の表示が実現できた。

【0528】

なお電圧プリチャージパルス451は色によらず共通である。これは駆動トランジスタ62のゲート電圧とドレイン電流の関係から黒表示に対応する電圧を印加するため、表示色によらず同一であること、所定電圧までの変化時間はソース信号線の容量とプリチャージ電圧発生部に用いられるオペアンプの駆動能力によって決まるため、表示色ごとに設定する必要はない。図172のように電流プリチャージパルス群1174のみ色ごとに個別に調整できるようにしている。

40

【0529】

電流プリチャージを行わなくても書き込みができる階調も、表示色によって異なる。1行前の表示が階調0である場合に青色の場合には36階調以上は電流プリチャージをしなくても書き込み可能であるが、赤色の場合には48階調までは電流プリチャージが必要で

50

、４９階調以上で電流プリチャージがなくても書き込みが可能となり、緑色の場合には７５階調表示までは電流プリチャージが必要であり７６階調以上で電流プリチャージがなくても書き込みが可能となる。そのため、電流プリチャージパルスのもっとも長いパルス（図１２３で１１７４ｆに対応するパルス）の階調設定の最大階調を色ごとに必要な階調分に設定するようにする。図５７の電流プリチャージ期間選択手段５７８に入力されるコマンドＤからコマンドＩを色ごとに独立に設定できるようにすることで実現が可能である。本発明の電流プリチャージ挿入方法においては、１行前のデータの格納が４ビットで行われているため、１行前のデータが階調１５以上であるときには、その階調を判別することができないため、コマンドＡ設定値によるが例えばコマンドＡの値が１の場合、１行前のデータが階調１４以上である場合は、表示階調が１３階調以上では電流プリチャージを行えないが、緑色で７０階調がかけないのは１行前のデータが０のときであって、１行前のデータが１４階調以上あれば、緑色であっても１４階調以上のデータを書き込むことが可能であるため表示上の問題はない。

10

【０５３０】

図１６９は本発明の第２の方法である。図１７０は図１６９のパルス合成部１６９４の内部回路の例を示した図、図１７１は図１６９のパルス発生部１１２２を用いた際に出力される電流プリチャージパルスの波形の一例を示したものである。

【０５３１】

図１７２の構成の場合、パルス生成手段６９４の回路規模は各色共通の場合に比べて３倍の回路規模となる。

20

【０５３２】

そこで、本発明では６種類の電流プリチャージパルスの発生部は同一とし、電流量が小さく変化しにくい色の画素に対応した出力では、電流プリチャージパルスの前もしくは後に表示色によって一定期間パルスを出力する期間を設けるようにする。図１７１では電流プリチャージパルスの前に電流差補正用パルス１６９５として色ごとに異なるパルス幅（共通であっても構わないし、１６９５ｃに示すように、十分に電流変化できる場合にパルスがなくてもよい）を挿入する期間１７１２を設けている。

【０５３３】

これにより水平走査期間は初めに電圧プリチャージ期間１７１１、次に電流差補正用パルスが入力するための期間１７１２、赤緑青共通で６段階のパルスを入れる期間、最後に所定電流書き込む期間（階調電流書き込み期間）を設けている。

30

【０５３４】

回路構成を簡単化するには１７１１と１７１２の合計の長さを同じにすることで、電流プリチャージパルス１６９１の開始位置が固定できるため、回路構成が簡単化できる。電圧プリチャージパルスと、電流差補正用パルスの長さの合計が短い場合には、電圧プリチャージパルスと電流差補正用パルスの間に通常の階調電流書き込み期間を設けてタイミングを調整する。

【０５３５】

これにより、１７１３の期間に出力されるパルスは、これまでどおりにカウンタと１０９６、９３３の設定値に応じてパルス生成手段Ｂ１６９３で実現できる。従来に比べてパルスの立ち上がりタイミングが異なるだけであるため、この部分での回路規模の増加はない。

40

【０５３６】

一方電流差補正用パルス１６９５は、カウンタ６９３と補正值設定信号１６９７により出力される。パルスは３種類であるためパルス生成手段Ｂ１６９３に比べて半分の回路規模で構成できる。

【０５３７】

実際に行う電流プリチャージ期間は電流差補正用パルス１６９５とプリチャージ用パルス１６９６（１から６のうちの１つを選択）の合計であることから、表示ごとに電流差補正用パルス１６９５とプリチャージ用パルス１６９６の論理和をとるためのパルス合成部

50

1694をもうけ、表示色ごとに異なる長さの電流プリチャージパルス1691を実現した。図171では例として、電流プリチャージパルス1の波形を示す。もっとも電流が変化しにくい緑色に対して電流プリチャージ期間が長くなるように設定できている。なお図170では論理和の回路で構成しているが、回路規模を小さくするために、プリチャージ用パルス1696と電流差補正用パルス1695の出力をあらかじめ反転出力とし、NAND回路で構成してもよい。

【0538】

これにより、パルス合成部1694とパルス生成手段A1692の回路規模の合計がパルス生成手段B1693の回路規模の3倍より小さければ、本発明により発光色ごとに異なる電流プリチャージ期間を設定できる回路を従来に比べて小さな回路構成で実現することができた。

10

【0539】

なお、極力電流プリチャージ期間の後の階調電流書き込み期間を長くしたい場合には、1713の開始期間を固定値にするのではなく、電圧プリチャージ印加期間1711の長さに応じて電流プリチャージの開始位置を変更できるようにする。電圧プリチャージが印加された後すぐに1712の期間となる。1712の期間は表示色ごとに異なる。しかしながら電流プリチャージ期間1713は表示色によらず一定である。色ごとに1713の開始位置を変更するには、色ごとに電流プリチャージパルスの発生タイミングを変更する必要がある。その場合には結局色ごとにプリチャージ用パルスを発生する必要がある。あくまでプリチャージ用パルスは色によらず共通に生成されることで回路規模を小さくなるメリットが生まれるため、1712の期間は一定値である必要がある。その場合には、コマンドで設定できる最大幅を1712の期間とするか、現在入力されているコマンドを検出し、最大のパルス幅を出力する電流差補正用パルス1695の長さに1712の長さを一致させるという方法を用いてもよい。

20

【0540】

表示パネルが大型化もしくは垂直方向の画素数の増加により画素選択期間が短くなった場合には、電流値が大きい中間調より大きな階調でも、1行前からの映像信号の変化が大きい場合には、十分に所定階調まで電流値を変化させることが難しくなる。

【0541】

電流プリチャージパルス群1174のパルス幅を最大にしたとしても、最大階調の場合には、プリチャージ期間の電流と階調に対応した電流が同一値であり、プリチャージの効果が現れない。

30

【0542】

そこで、本発明では電流プリチャージ期間に流れる電流を最大階調よりも大きく流せる機能を設けるようにすることで、最大階調表示時でもプリチャージにより所定電流値までの電流変化をすばやく実施できるような構成とすることとした。

【0543】

この構成を実施するための電流出力段の回路構成を図173に、プリチャージ判定線984の値が14のときで階調255を表示したときの出力電流の制御の方法を図175(a)、ソース信号線の電流値変化の様子を図175(b)に示す。

40

【0544】

最大電流よりも大きな電流を流せるように、階調表示用の電流源241のほかに電流源1731を設け、新たに追加されたプリチャージ判定線1ビット(984b)の値により、電流プリチャージ制御線1181のハイレベルの期間に電流源1731が出力されるようにしている。

【0545】

電流プリチャージの期間をプリチャージ判定線の3ビットを用いて選択し、プリチャージの電流値の選択を1ビットを用いて選択するようにする。この場合、下位3ビットで期間を、上位1ビットで電流量を決めているが、どのビットで行ってもよい。

【0546】

50

ビットにより機能を切り分けることでプリチャージ判定線 984 をデコードするための回路が削減できる。プリチャージ期間を 6 段階に選択できた回路構成に比べて、今回は電流値の大小により 12 段階に増加させたが、増加した回路は、電流源 1731 と電流源 1731 をオンオフするスイッチとそのスイッチの制御回路（2 入力論理積回路）の追加のみで実現できるため、電流源 1731 を除いたロジック回路の増加を極力抑えながら、高階調表示でも効果のある電流プリチャージを実現できる。

【0547】

プリチャージ判定線の値とプリチャージの動作の関係を図 174 に示す。下位 3 ビットで電流プリチャージの期間を選択し、上位 1 ビットで電流値を選択する。

【0548】

これにより、低階調では電流値の少ない白階調電流を用いて 6 段階で電流プリチャージを行い、中間調～高階調では、電流値を増加し、電流源 1731 の電流も加算して 6 段階の期間を調節し電流プリチャージを行うことで、中間調～高階調でも、電流の変化速度が速くなりすべての階調領域において、所定階調を書き込むことが可能となった。

【0549】

パネルサイズや垂直方向の画素数によって、電流源 1731 の電流値の大小を決めることで、1 水平走査期間の長さが長い場合には、ソースドライバのチップサイズを小さくする観点から、電流源 1731 は電流源 241 の電流値の総和に対し 20～50% 程度とし、水平走査期間が短い場合には書き込み不足が顕著となることから、プリチャージを行う際の電流値も大きくする必要があり、電流源 241 の 50%～100% の電流源とすることが好ましい。

【0550】

なお、この例では、1 ビットで電流源の大小を、3 ビットでプリチャージ期間の長短を選択することを説明したが、任意のビット数でも同様に実現できる。

【0551】

例えば電流源の大小を選択するビット数を 3 ビットにする場合には電流源 1174 を 3 つ用意（ビットの重みに対応して異なる電流値を出力する）し、それぞれの電流源 1174 を出力するかどうかの制御線と電流プリチャージ制御線 1181 の論理積をとるようにすればよい。これを図 177 に示す。

【0552】

一方プリチャージ期間の種類を多くするには、パルス選択部 1175 の内部構成と、電流プリチャージパルス群 1174 のパルス数を多くする必要がある。パルス選択部 1175 に関しては図 119 の真理値表の通り数を多くするような回路構成とすればよい。例えば 4 ビットの場合には最大で 14 通りの電流プリチャージパルスを入れる方法が取れる。

【0553】

図 176 はプリチャージ電圧を温度によって変化させるように温度補償素子 1311 をソースドライバ外部に設けた回路である。電子ボリューム 1341 で与えられた抵抗値と、温度補償素子 1311 の抵抗値の和により、プリチャージ電圧発生部 1313 から出力される電圧が決定される。

【0554】

そのため、パネルごとのプリチャージ電圧のばらつきは、電子ボリューム 1341 により調整を行い、同一パネルでも温度によって電圧値がずれることに対して、温度補償素子 1311 の抵抗値が変化することにより電圧値が変化することで対応する。

【0555】

これによりソースドライバ 36 に外付け調整ボリュームが不要となり、コスト削減をはかることが実現できる。

【0556】

なお 2 個以上のソースドライバを用いて表示させる場合には、ある 1 つの電子ボリューム 1341 のみ電圧が出力できるようにして、ほかのチップの電子ボリューム 1341 の

10

20

30

40

50

出力はオペアンプと切り離す。温度補償素子 1 3 1 1 の電源 6 4 と異なる端子をすべてのソースドライバ 3 6 の外部入力 1 7 6 1 に接続するようにすることで、ソースドライバの数によらずプリチャージ電圧を同一電圧で出力できるようになる。

【 0 5 5 7 】

さて、電流出力型のソースドライバを用いて表示を行う有機発光素子を用いた表示装置において、垂直ブランキング期間が存在する場合には、垂直ブランキング期間ではどの画素も選択されないため、ソースドライバの出力はフローティング状態となる。

【 0 5 5 8 】

ソースドライバの出力段は例えば図 1 0 に示すように構成されている。ここで階調データ 5 4 が 0 以外のデータである場合には、少なくとも 1 つの階調表示用電流源 1 0 3 がソース信号線から電流を引き込むように動作する。

10

【 0 5 5 9 】

ここで、ソースドライバの出力が不ローディングになると、階調表示用電流源 1 0 3 は電流を引き込もうとするため、ドレイン電位を下げるように動作する。その結果図 1 8 1 (a) に示すように、階調 5 表示を全画面で表示するパターンであっても、ソース信号線の電位は、階調 5 表示時の電圧から垂直ブランキング期間中に 1 8 1 1 で示すように低下していく。4 水平走査期間での例で示しているが、ブランキング期間終了後には 1 8 1 2 まで電位が低下している。

【 0 5 6 0 】

この状態で、階調 5 の電流を書き込もうとすると、電圧変化に必要な量が大きくなる上に、電流値が小さいことから、変化に要する時間が長くなる。それゆえ図 1 8 1 (a) に示すように、階調 5 表示電圧まで変化せず、1 8 1 3 の電位で 1 行目の水平走査期間が終了する。図 6 や図 4 4 に示すようなアクティブマトリクス型のパネルにおいては、水平走査期間の終わり（画素選択期間が終了した時点）での状態が、画素内部に記憶され、表示される。このため 1 行目は所定階調（5 階調）に比べて高い輝度で表示されるようになる。

20

【 0 5 6 1 】

2 行目は 1 行目の状態の続きから変化するため、変化量が 1 行目に比べ少なく、所定の電位まで変化でき、きちんと階調表示される。

【 0 5 6 2 】

このように 1 行目では他の行に比べて、ソース信号線の変化量が大きくなり、ラスタ表示をした際に、特に低階調で 1 行目が明るいという問題が発生する。

30

【 0 5 6 3 】

なお、1 階調あたりの電流が少ない場合や、パネルが大型化して水平走査期間が短くなったり、ソース信号線の容量が大きくなった場合には、ソース信号線の電位変化がしにくくなるため、2 行目以降でも、所定の輝度が表示できない場合もある。これも課題としては同様で、1 行目が表示できるようになれば、必然的に 2 行目以降もきちんと表示できるようになる。

【 0 5 6 4 】

そこで本発明では、垂直ブランキング期間中にソースドライバが持つ電圧プリチャージ機能を利用して、黒表示に対応する電圧を印加することでソース信号線電位の急激な低下を防ぐような方法を考案した。

40

【 0 5 6 5 】

第 1 の方法としては、垂直ブランキング期間ではコントローラにて階調 0 をソースドライバに転送するようにする。その際プリチャージ判定信号発生部 1 6 2 1 に入力される映像信号にも階調 0 が挿入されるようになっていれば、プリチャージ判定信号発生部 1 6 2 1 でプリチャージフラグが生成される。この際に、電圧プリチャージの設定として、図 6 1 に示すうちの「必ず電圧プリチャージする」が設定されていれば、垂直ブランキング期間の 1 水平走査期間に 1 回黒表示に対応する電圧が印加されるようになり、図 1 8 1 (b) に示すような垂直ブランキング期間内のソース信号電圧の変化となる。これにより電

50

圧プリチャージが印加される期間（１８１８）では１８１４に示す階調０表示電圧となり、階調０出力期間１８１９では１８１５のように変化する。階調０であることからソースドライバ内部のスイッチ１０８により階調表示用電流源１０３とソース信号線が切り離されることから、ソース信号線の電位はほとんど変化しないと考える。ただしスイッチ１０８のリークにより電位が変化すること考えられるため図１８１（ｂ）では１８１５のような電位変化が起こるとしている。リーク電流は非常に小さく（１ｎＡ以下）のため変化量は小さい。そのため１行目の書き込み開始時の電位１８１６は大きく低下することはない、低階調表示であっても電位変化量が小さいことから、十分に所定階調を表示できるようになる。１行目がきちんと表示できるため、２行目以降も必ず表示することが可能となった。

10

【０５６６】

なおリーク電流が小さく階調０出力時のソース信号線の電位変化が小さい場合には、図６１での設定によらず、１行目の書き込みも十分可能となる。またこの場合、映像信号に階調０を挿入する方法以外にも、ソースドライバ３６の出力イネーブル５１の機能を用いて、ソース信号線の階調表示用電流源１０３とソース信号線を切り離すようにしてもよい。出力イネーブル５１は、ソースドライバ３６の全出力につながっており、図１８６のようにイネーブル機能が動作すると、電流出力部１１７１が出力１０４と切り離されるようになっている。これによりソース信号線はソースドライバと切り離され、電位低下を防ぐことが可能となる。

【０５６７】

20

さらに、図１７８に示すように、入力映像信号のブランキング期間を検出するデータイネーブル信号１７８１を、黒データ挿入部１７８２及びプリチャージ判定信号発生部１６２１に入力し、図１７９及び図１８０のような判定を行えば、階調０表示時の電圧プリチャージの設定によらず、垂直ブランキング期間で電圧プリチャージ期間１８１８を水平走査期間ごとに挿入することができ、図１８１（ｂ）のようなソース信号線の電位変化を実現することができる。図１８０では垂直ブランキング期間でプリチャージ判定信号発生部の出力を７としているが、これはソースドライバ側が図１１９のようにプリチャージの判定をしているため７としているが、設定値が異なる場合にはソースドライバ側で電流プリチャージ制御線が常に“Ｌ”レベル、電圧プリチャージ制御線が４５１と同一となる値にすることになる。

30

【０５６８】

垂直ブランキング期間が終了した後の１行目に電流を書き込む前にソース信号線電位が低下していなければ、１行目は所定の階調が書き込めると考えられる。従って、電圧プリチャージを行い階調０出力するのは、１行目を書き込む直前の水平走査期間で少なくとも実施されていればよい。

【０５６９】

１行目を書き込む前の水平走査期間で電圧プリチャージする場合のソース信号線電位の変化の様子を図１８２に示す。１行前を書き込む２水平走査期間前までは、階調出力は任意で、プリチャージはあってもなくてもよく、電位が最低電位まで低下したとしても、電圧プリチャージ期間１８２６で電位が１８２１レベルまで変化し、その後階調０出力期間１８２５により電位変化を最低限にとどめ（１８２２）これにより１行目を書き込む前のソース信号線電位を１８２３とすることが可能で、低階調での変化量が少なく書き込みが可能である。

40

【０５７０】

従って、電圧プリチャージの実行と、階調０出力にしなければならないのは、垂直ブランキング期間が終了する最後の１水平期間で行っていればよい。それ以前の期間では、必ずしも実施する必要はない。データ処理のしやすい方法を選択すればよい。データイネーブル信号１７８１を利用する場合には、垂直ブランキング期間の最後を判断することは難しいため、垂直ブランキング期間すべてで同一動作をさせるほうが、実施しやすい。

【０５７１】

50

本発明のソースドライバを用いると、図 6 2 に示すように 1 行目のデータでは 1 行目検出手段により、1 行目で独自にプリチャージを実施することが可能である。図 5 5 においてコマンド C により電流プリチャージを実施するを選択し、コマンド B により電圧プリチャージを実施するを選択すると、階調 0 では必ず電圧プリチャージが実施され、黒レベル電圧が十分に書き込まれる。

【0572】

一方階調 0 以外では、電流プリチャージ期間選択手段 5 7 8 において、図 5 7 に示すコマンド D からコマンド I において、階調に応じて電流プリチャージの期間の調整や、十分書き込みが可能な場合には電流プリチャージなしといった選択を行う。これにより低階調であっても、図 1 8 3 に示すようにまず電圧プリチャージ期間で瞬時に強制的に階調 0 表示電圧に変化し、その後電流プリチャージ期間で急速に所定の電圧値までソース信号線電圧を変化させ、最後に画素トランジスタの特性に合わせて所定の電圧値に通常の電流値で書き込みを行う。

10

【0573】

書き込みが十分可能な階調ではもともと高階調部が多いためソース信号線電位が低い。そのためブランキング期間に電圧が低下しても変化量が少ない上に、変化させるための電流が高階調であれば多いため十分所定階調に変化できる。一方で低階調の場合には電流プリチャージの操作によりまず黒レベルに電圧を強制的に変化させるため、垂直ブランキング期間の電位がどうであっても、問題なく電圧プリチャージで変化させられる。その後の動作は 1 行目以外となんら変わらないため十分に書き込みができる。

20

【0574】

そこで図 1 8 4 のように、1 行目に電流プリチャージを実施するようにすることで、垂直ブランキング期間の制御はとくにしなくても、1 行目の輝度は所定輝度で光らせることが可能となる。

【0575】

以上のような動作により、1 行目の輝度は所定輝度で発光させることが可能となり、表示品位の高い表示装置を実現した。

【0576】

更に、垂直ブランキング期間中は常に電圧プリチャージによる電圧出力をソースドライバから行うようにすれば、白方向にソース信号線電位が変化することはなくなる。

30

【0577】

そのためには、図 1 8 7 (a) に示すように垂直ブランキング期間中と通常表示期間で電圧プリチャージパルスを変化させる必要がある。通常表示では電圧プリチャージパルスは 1 ~ 3 μ 秒あればよい。一方で垂直ブランキング期間中では常に電圧プリチャージパルスがハイレベルにある必要がある。(ハイレベルのとき電圧プリチャージ実行の場合) なお電圧プリチャージがなくても各階調の表示が正しくできる場合には表示期間に電圧プリチャージを印加しなくてもよい。また、プリチャージフラグを 0 にするか、図 1 8 7 (b) のように常にローレベルにするようにしてもよい。本発明によれば、垂直ブランキング期間の電圧プリチャージパルスと、表示期間の電圧プリチャージパルスが異なる状態になっていることが特徴である。

40

【0578】

更に垂直ブランキング期間でソース信号線に階調 0 表示時の電圧を印加するためにプリチャージフラグを規定する必要がある。従って図 1 8 8 に示すように、本発明のソースドライバを用いる場合には、プリチャージフラグを 7 にするように制御し、プリチャージパルスと合わせて常にプリチャージ電圧が出力されるようにしている。

【0579】

さてこのように垂直ブランキング期間か表示期間かを判別してプリチャージパルスの幅を変えるためには、水平走査期間ごとにプリチャージパルスの長さを設定できるようにする必要がある。

【0580】

50

本発明では図 28、図 29、図 30 のようにデータとコマンドが入力されるソースドライバを用いており、1 水平走査期間に 1 回コマンドを変更することができるようになっていいる。さらにコマンドはコマンド転送期間 302 の後のタイミングパルス 849 が入力されたときにソースドライバ内部のレジスタに転送され、値が保持される。タイミングパルスは 1 水平走査期間に 1 回入力されることから、この機能を利用して、垂直ブランキング期間と表示期間でパルス幅を変えるように、図 29 のコマンド入力期間のコマンド入力時に電圧プリチャージパルス幅設定のコマンドを入力させるようにすればよい。

【0581】

図 190 にコマンドレジスタ 1902 を含むソースドライバの回路ブロック図を示す。映像信号線 856 のデータは、コマンドデータ識別信号によりコマンド/データ分離部 931 により表示用のデータと各種設定用データ、ゲートドライバの制御信号に分けられる。表示用データ及びゲートドライバ制御信号はシリアル転送されたデータをパラレル転送に変化させて順次ドライバ内部に転送される。一方で各種コマンド(基準電流を調整するための電子ボリューム設定、プリチャージ電圧を調整するための電子ボリューム設定、電流プリチャージパルス 1 から 6、及び電圧プリチャージパルスのパルス幅設定、プリチャージパルス発生用クロック設定、なお、赤緑青の発光効率が異なり設定電流が大きく変わる場合には、ソースドライバとして、基準電流調整、電流プリチャージパルス 1 から 6 のパルス幅は赤緑青それぞれ独立に制御できることが好ましい)は、特にプリチャージのパルス幅設定が、図 69 のようにカウンタ 693 を用い、設定値とカウンタ値が一致するまでパルスを出力するような構成となっており、カウンタ動作中に設定が変更になるとロジックが不安定となるため、かならずカウンタ動作が終了した後に設定が変更となるように、タイミングパルス 848 入力後に変更になるようにしている。

【0582】

更に本発明のソースドライバではゲートドライバ制御用の信号を 2 系統出力できる機能を備えている。これは、図 6 のカレントコピア型の画素構成や、図 44 のカレントミラー型の画素構成において、ゲート信号線が 1 画素に 2 本必要であり、それぞれを順に走査するためにゲートドライバが 1 つの表示装置につき 2 ついるため、1 つのソースドライバで 2 個のゲートドライバに制御信号線を送る必要があるためである。

【0583】

ゲートドライバ出力イネーブル信号 1901 はソースドライバからゲートドライバ制御信号の出力が必要ない場合に不要な出力をカットし外部に信号を出さないようにするためのものである。

【0584】

ソースドライバ 2 個使いの場合には、それぞれのチップでゲートドライバから遠い側の制御線を 1 つずつイネーブル機能有効として、余分な信号を出力しないようにすることで、低電力化とアレーへのノイズ発生を抑える利点がある。

【0585】

図 193 は電流プリチャージパルス 1174d を用いて階調 5 及び諧調 8 を表示するときのソース信号線の電流値の変化の様子を示した図である。図 119 からプリチャージ判定線 984 は「4」であり、まず電圧プリチャージを行ってから電流プリチャージパルス 1174d の期間電流プリチャージを行っている。電流プリチャージパルス 1174d の期間が終了したときの電流値は 1932 となる。ここまでは階調によらず同じ出力をソースドライバから行っているため変化は同一となる。その後階調に応じた電流を出力するため、1932 の状態からそれぞれの階調電流となるように徐々に変化する。

【0586】

図 119 の場合には電流プリチャージの期間は 6 段階の設定のみであるため、最終の電流値が異なるいくつかの階調にたいし共通の電流プリチャージ期間で対応する必要がある。

【0587】

例えば図 199 の関係となるように設定する。なお、図 62 や図 154 により 1 行前の

データによっては、図 199 の関係によらずプリチャージを行わない場合もあるが、この場合はプリチャージを行うことを前提とし、電流リチャージ期間選択手段 578 での映像信号入力とプリチャージの関係を示したものとして説明を行う。

【0588】

階調 5 から階調 8 までは同一の 1174d の電流プリチャージパルスを用いてプリチャージを行っていることから、電流プリチャージパルスのパルス長の設定としては階調 5 から階調 8 の中間（階調 6.5 付近）にまで電流が変化するまでの期間をプリチャージ期間として設定することが、この 4 つの階調のすべての書き込みがしやすいと想定されるため、図 193 の 1932 の点までプリチャージを行うように設定している。

【0589】

1 階調あたりの電流値が大きい場合には、プリチャージ期間終了時から画素選択期間終了までの間の所定電流出力中に、所定の電流値になるようにソース信号線電流は変化可能であるが、有機 EL 素子の効率が上昇したり、パネルが大型化することによりソース信号線の浮遊容量が大きくなったときには、所定階調まで変化する前に画素選択期間が終了するおそれがある。

【0590】

この場合は階調 5 では、所定値より明るくなり、階調 8 では所定値より暗く表示されることになる。低階調での階調と所定電流からのずれの関係を図 196 に示す。同一プリチャージパルスを用いた低階調側では所定値よりも大きな電流が流れ、高階調側では所定値よりも小さな電流が流れる傾向にある。これは図 193 で 1932 の点から所定値まで変

10

20

【0591】

また、階調が高くなるほど誤差は小さくなる傾向にある。これは、階調表示用の電流が階調が高くなるにつれ大きくなるため、ソース信号線電流が変化しやすくなり、所定電流に変化しやすくなったため、誤差が小さくなる。従って 16 階調以上では許容範囲内に入り問題ない。

【0592】

また階調 1 及び階調 2 ではそれぞれの階調に応じた電流プリチャージを行うため、許容範囲に設定することが可能である。階調 3 から階調 15 の範囲においてプリチャージパルスが異なる境界の階調において許容範囲からずれやすくなる。

30

【0593】

そこで本発明ではプリチャージ電流の値を階調に応じて変化させるようにすることで、同一期間の電流プリチャージであっても、ソース信号線電流の変化量が異なり、より最適なプリチャージを実施できるようにする。

【0594】

このための電流出力部 1171 の回路構成として図 191 を示す。

【0595】

図 191 では、電流プリチャージ制御線 1181 は最上位ビットに対応する電流源 241h のみに接続されていることが特徴である。

【0596】

このようにすることで、電流プリチャージパルスが入力された期間では、最上位ビットに対応する電流出力と、最上位ビットを除いた映像信号階調に応じた電流の和が、電流プリチャージ期間に出力されるようになる。

40

【0597】

そのため図 192 に示すように、電流プリチャージパルス 1174d によるプリチャージ電流出力期間 1943 でソースドライバから出力される電流値が階調 5 と階調 8 で異なる。階調 5 の場合階調 133 相当の電流、階調 8 の場合階調 136 相当の電流。

【0598】

プリチャージ期間での電流値が異なることから、図 194 に示すように 1943 の期間が終了した後のソース信号線電流値は階調 8 の場合 1941、階調 5 の場合 1942 にな

50

り、階調が低いほど変化量が小さくなっている。

【0599】

階調によって期間1943終了時の電流が変わることにより、続く階調に応じた電流出力期間における電流変化量が少なく済み、1階調あたりの電流量が少なくても所定電流まで変化できるようになる。

【0600】

これにより、図197に示すように、階調3から階調15の範囲においても所定電流からのずれが許容範囲内に収めることが可能となった。

【0601】

なお、電流プリチャージ制御線1181は最上位ビットに対応する電流源のみであっても、図195のように、許容値を外れる階調15までの範囲で、プリチャージ電流を可変させて補正できるように下位4ビットにはつなげず、上位4ビットのみで電流プリチャージを行うというようにしてもかまわない。

【0602】

電流プリチャージを行ったときに階調に対する所定電流からのずれに応じて、電流プリチャージ時に強制的に電流出力を行うビット数を変えることが好ましい。一般的にはNビット(Nは自然数)の電流出力に対し、上位Mビット(N>M:Mは自然数)に電流プリチャージ制御線1181を接続することで同様な効果を得られる。電流プリチャージ制御線1181がつながらないビットの数は0以上5以下で効果がある。これは少なくとも32階調以上では従来の電流プリチャージの方法によっても十分所定電流からの誤差が許容範囲内に収まることから32階調より大きな階調では電流プリチャージ時に電流差を与えなくてもよい。階調によって差がでる部分を5ビット以下とすることとした。

【0603】

なおこの場合に電流プリチャージ制御線1181につながる電流源が少なくなることによるソース信号線電流の変化速度が遅くなることについては図198に示すように、映像信号によらず電流出力ができる電流源1981を新たに設け、電流プリチャージ制御線1181によって出力するかどうか決めるようにすることで、電流プリチャージ時のプリチャージ電流の低下を補うことが可能となる。

【0604】

以上の説明においてはモノクロ出力のドライバとして説明を行ったが、マルチカラー出力のドライバにも適用可能である。表示色数倍同一回路を用意すればよい。例えば、赤、緑、青の3色出力の場合、3つの同一回路を同一IC内にいれ、それぞれを赤用、緑用、青用として使用すればよい。

【0605】

以上の発明においてトランジスタはMOSトランジスタとして説明を行ったがMISトランジスタやバイポーラトランジスタでも同様に適用可能である。

【0606】

またトランジスタは結晶シリコン、低温ポリシリコン、高温ポリシリコン、アモルファスシリコン、ガリウム砒素化合物などどの材質でも本発明を適用可能である。

【産業上の利用可能性】

【0607】

本発明にかかる電流出力型半導体回路、電流出力方法によれば、電流ドライバの出力ビット数を増加させても、回路規模の増大をより低く抑えることができ、例えば表示用駆動装置、表示装置として有用である。

【図面の簡単な説明】

【0608】

【図1】本発明における電流出力型半導体回路の入力信号波形を示した図

【図2】1ドット分の映像信号ごとにプリチャージを行うかどうか外部から選択できるようにしたときのドライバICのブロック図

【図3】複数のソースドライバICを用いた表示パネルを示した図

10

20

30

40

50

【図 4】有機発光素子の構造を示した図

【図 5】(a)有機発光素子の電流 - 電圧 - 輝度特性を示した図 (b)有機発光素子の電流 - 電圧 - 輝度特性を示した図

【図 6】カレントコピア構成の画素回路を用いたアクティブマトリクス型表示装置の回路を示した図

【図 7】(a)カレントコピア回路の動作を示した図 (b)カレントコピア回路の動作を示した図

【図 8】定電流源回路の例を示した図

【図 9】プリチャージパルス、プリチャージ判定信号と印加判定部出力の関係を示した図

【図 10】従来の電流出力型ドライバの各出力へ電流を出力するための回路を示した図

【図 11】図 10 の階調表示用電流源 103 のトランジスタサイズと出力電流ばらつきの関係を示した図

【図 12】(a)カレントコピア構成の画素回路において、画素にソース信号線電流が流れるときの等価回路を示した図 (b)カレントコピア構成の画素回路において、画素にソース信号線電流が流れるときの等価回路を示した図

【図 13】1 出力端子における電流出力とプリチャージ電圧印加部及び切り替えスイッチの関係を示した図

【図 14】(a)各トランジスタ群を構成するトランジスタのチャネルサイズとばらつきの関係を示した図 (b)各トランジスタ群を構成するトランジスタのチャネルサイズとばらつきの関係を示した図

【図 15】1 水平走査期間内でのプリチャージ電圧を行う期間と階調データに基づく電流を出力する期間の関係を示した図

【図 16】差動入力が可能となるソースドライバの入力部の回路構成を示した図

【図 17】(a)階調データとプリチャージ判定信号の関係を示した図 (b)階調データとプリチャージ判定信号の関係を示した図 (c)階調データとプリチャージ判定信号の関係を示した図

【図 18】入力シリアル電流を各信号に分配する回路を示した図

【図 19】図 25 及び図 14 (a) に示す出力段を用いたソースドライバにおける出力電流の隣接端子間のばらつきと階調の関係を示した図

【図 20】n 型トランジスタを用いた場合のカレントコピアを用いた画素回路を示した図

【図 21】本発明の実施の形態を用いた表示装置として、テレビに適用した場合を示した図

【図 22】本発明の実施の形態を用いた表示装置として、デジタルカメラに適用した場合を示した図

【図 23】本発明の実施の形態を用いた表示装置として、携帯情報端末に適用した場合を示した図

【図 24】本発明の実施の形態を用いた半導体回路の電流出力部の概念を示した図

【図 25】図 24 の構成において、電流源をトランジスタで構成した場合を示した図

【図 26】図 24 もしくは図 25 に示した電流出力部による入力信号の階調対出力電流の関係を示した図

【図 27】8 ビットデータのうち下位 1 ビットをあるサイズのトランジスタ構成で出力し、残りの上位 7 ビット分を下位 1 ビットのトランジスタに比べてドレイン電流量の多くなるトランジスタを用意し、トランジスタの個数により階調表示を行う電流出力段を示した図

【図 28】色ごとにシリアルで高速にデータを入力することでソースドライバの入力信号線数を減らした場合のデータ転送時のタイムチャートを示した図

【図 29】色ごとにシリアルで高速にデータを入力することでソースドライバの入力信号線数を減らした場合のコマンド転送時のタイムチャートを示した図

【図 30】1 水平走査期間における図 28 及び図 29 の転送順序を示した図

【図 31】図 6 もしくは図 44 における EL 電源線の配線を示した図

10

20

30

40

50

【図 3 2】8 ビット映像入力に対し、下位 2 ビットと上位 6 ビット間の電流の大小関係をトランジスタチャネル幅により調整し、各ビット内ではトランジスタの個数により電流を変化させた出力段の構成において、最上位ビットに対応する電流源にさらに電流源を追加できる構成を示した図

【図 3 3】階調 1 2 7 と階調 1 2 8 の電流差を示した図

【図 3 4】図 2 5 の 2 5 6 階調表示のドライバにおけるトランジスタ 2 4 1 出力電流値の理論値からのずれの許容限と表示階調の関係を示した図

【図 3 5】図 3 9 の出力段を持つソースドライバにおいて、階調反転を検出し補正を行う際の回路構成を示した図

【図 3 6】階調 3 と階調 4 の階調差を示した図

10

【図 3 7】階調 1 3 1 と階調 1 3 2 の階調差を示した図

【図 3 8】階調に応じた電流、階調に応じた電圧を 1 水平期間内でいずれか 1 つを選択し出力するか、時間的に順に出力するようにできるようにした場合の出力段の構成を示した図

【図 3 9】嵩上げ信号線を用いたときの最上位ビット電流源電流嵩上げ機能付きの電流出力段を示した図

【図 4 0】プリチャージ電源 2 4 の電圧が複数あり、複数の電圧のどれを選択し出力し電流出力を行うか、電流出力のみを行うことが可能なソースドライバにおけるプリチャージパルス、プリチャージ判定信号とソース信号線の関係を示した図

【図 4 1】本発明におけるプリチャージ電圧を出力するかどうかを判定するフローチャートを示した図

20

【図 4 2】本発明のプリチャージ印加方式を実現するためのプリチャージ判定信号生成部を示した図

【図 4 3】階調反転が起こった場合に嵩上げ信号のレベルを変更することで階調反転をなくす機能を有するソースドライバの構成の一例を示した図

【図 4 4】カレントミラー形式の画素構成を用いた表示装置を示した図

【図 4 5】領域 4 5 2 で所定輝度が得られない表示パターンの例を示した図

【図 4 6】領域 4 6 2 の上側 1 ~ 5 行程度の輝度が高くなる表示パターンの例を示した図

【図 4 7】階調 0 から階調 4、階調 0 から階調 2 5 5 へのソース信号線電流と電圧の変化を示した図

30

【図 4 8】階調 2 5 5 から階調 4、階調 2 5 5 から階調 0 へのソース信号線電流と電圧の変化を示した図

【図 4 9】階調 0 から階調 4 への変化の際に最大電流を流す期間を設けた場合のソース信号線電流と電圧の関係を示した図

【図 5 0】電圧及び電流プリチャージをするかどうかの判定を行う流れを示した図

【図 5 1】映像信号の階調と、メモリ 5 2 2 に書き込むデータの関係を示した図

【図 5 2】1 行前データとの比較を行う回路ブロックを示した図

【図 5 3】1 行前データとの比較により、電流プリチャージの処理方法を変える回路ブロックを示した図

【図 5 4】コマンド A の値と、電流プリチャージしない条件の関係を示した図

40

【図 5 5】1 行目データの場合における電流プリチャージ及び電圧プリチャージをするかどうかの判定を行うための回路ブロックを示した図

【図 5 6】1 行前のデータによって電流プリチャージを行うかどうかの判定を行うブロックを示した図

【図 5 7】映像信号の階調に応じてどの期間電流プリチャージを行うのかもしくは電流プリチャージを行わないのか判定を行うブロックを示した図

【図 5 8】尾引き対策により電流プリチャージを行うかどうか、電流プリチャージを行う期間を設定するブロックを示した図

【図 5 9】電流プリチャージ期間選択手段により決められた電流プリチャージ期間に対し、コマンド入力により、プリチャージを行わないように変更できるようにした回路におけ

50

るコマンドと電流プリチャージの判定基準の関係を示した図

【図 6 0】電圧プリチャージの判定を行うブロックを示した図

【図 6 1】図 6 0 におけるコマンド L の値と電圧プリチャージをするかどうかの判定基準の関係を示した図

【図 6 2】入力映像信号に対する電流プリチャージ及び電圧プリチャージを行うかどうか、電流プリチャージの期間を決めるプリチャージ判定信号生成部を示した図

【図 6 3】プリチャージ動作と、プリチャージ判定信号の関係を示した図

【図 6 4】本発明を用いたソースドライバ及び制御 IC を組み込んだ表示装置の回路構成を示した図

【図 6 5】電流プリチャージ機能及びゲートドライバ制御信号を出力する機能を備えたソースドライバのブロック図 10

【図 6 6】ゲート線 6 5 1 とゲートドライバ制御線 6 5 2 の関係を示した図

【図 6 7】映像信号からプリチャージ判定信号を生成し、データをシリアル出力するブロックを示した図

【図 6 8】メモリ 5 2 2、データ変換部 5 2 1 のタイミングチャートを示した図

【図 6 9】電流プリチャージパルス及び電圧プリチャージパルスを生成するための回路ブロックを示した図

【図 7 0】カレントコピア回路を出力段に用いる場合におけるドライバ IC のブロック図を示した図

【図 7 1】デジタル - アナログ変換部を実現する回路例を示した図 20

【図 7 2】複数のドライバ IC を接続したときの階調基準電流信号の配線を示した図

【図 7 3】電流保持手段の回路を示した図

【図 7 4】節点 7 4 2 及び駆動トランジスタ 7 3 1 のドレイン電流がゲート信号線 7 4 1 により変化することを示した図

【図 7 5】駆動トランジスタのドレイン電流 - ゲート電圧特性を示した図

【図 7 6】移動度が異なるトランジスタが各出力の駆動トランジスタに用いられる場合において「突き抜け」によるドレイン電流の違いを示した図

【図 7 7】カレントコピア回路において「突き抜け」を減らすためにトランジスタを 1 つ挿入した場合の電流保持手段を示した図

【図 7 8】階調基準電流生成部の回路を示した図 30

【図 7 9】図 7 7 において 2 つのゲート信号線の波形を示した図

【図 8 0】階調基準電流生成部の回路を示した図

【図 8 1】基準電流生成部を示した図

【図 8 2】イネーブル信号を含んだデジタルアナログ変換部の回路を示した図

【図 8 3】1 水平走査期間におけるタイミングパルス、チップイネーブル信号、セレクト信号と階調電流信号の関係を示した図

【図 8 4】W / L の異なるトランジスタの電流 - 電圧特性を示した図

【図 8 5】映像信号とプリチャージフラグを低振幅高速転送し、電子ボリウム設定及びプリチャージ期間設定用の 1 ビットコマンド線付きとなるソースドライバを用いた場合の表示パネルの構成例を示した図 40

【図 8 6】プリチャージフラグと映像信号線を同一信号線により高速伝送を行う場合の伝送パターン例を示した図

【図 8 7】コマンド線のタイミングチャートを示した図

【図 8 8】階調に応じたプリチャージ電圧を生成するプリチャージ電圧変換部の回路構成を示した図

【図 8 9】図 8 5 に用いられるソースドライバの内部ブロック図

【図 9 0】階調データに対応した電流電圧出力の関係及び、階調データに同期して送られるプリチャージ判定信号の転送例を示した図

【図 9 1】映像信号線と同一信号線に基準電流設定及びプリチャージ印加期間設定信号を入力する場合におけるそれぞれの転送パターン例を示した図 50

【図 9 2】 1 水平走査期間内でデータを転送する期間とブランキング期間の関係を示した図

【図 9 3】 映像信号線と基準電流及びプリチャージ期間設定信号線を共用した場合におけるソースドライバの内部構成を示した図

【図 9 4】 ゲートドライバ制御線出力を持ったソースドライバを用いたときのドライバ IC 間の配線を示した図

【図 9 5】 本発明の実施の形態におけるデータ転送方法を示した図

【図 9 6】 1 水平走査期間内におけるデータの転送例を示した図

【図 9 7】 ソースドライバ内部で映像信号線から、階調データ、プリチャージ反転信号、ゲートドライバ制御線を分離したのちの各信号線波形を示した図

10

【図 9 8】 ゲートドライバ制御線出力機能を有したソースドライバの内部構成を示した図

【図 9 9】 図 9 8 のプリチャージ電圧発生部を示した図

【図 1 0 0】 図 9 8 のプリチャージ電圧選択及び印加判定部を示した図

【図 1 0 1】 図 1 0 0 におけるデコード部 1 0 0 1 の入出力関係を示した図

【図 1 0 2】 図 6 の画素回路を用いたときのソース信号線電流とソース信号線電圧の関係を示した図

【図 1 0 3】 階調に応じた電流源の他に電流プリチャージ線により電流を供給するための電流源を電流出力段に設けた図

【図 1 0 4】 ソース信号線電流が 1 0 n A から 0 n A に変化する時の変化の様子を示した図

20

【図 1 0 5】 ソース信号線電流が 0 n A から 1 0 n A に変化する時の変化の様子を示した図

【図 1 0 6】 図 1 0 4 及び図 1 0 5 での変化をソース信号線の電流電圧特性上で示した図

【図 1 0 7】 電流プリチャージを行ったときのソース信号線電流の変化の様子を示した図

【図 1 0 8】 水平走査期間のはじめに所定電流の 1 0 倍の電流を出力するときのソースドライバ出力の時間変化を示した図

【図 1 0 9】 図 1 0 8 のような電流出力を実現するためのソースドライバの構成を示した図

【図 1 1 0】 マルチカラー出力に対応したソースドライバの基準電流生成部と電流出力段の構成を示した図

30

【図 1 1 1】 マルチカラー出力に対応したソースドライバのプリチャージ電流出力構成（プリチャージ基準電流発生部、プリチャージ電流出力段）を示した図

【図 1 1 2】 プリチャージ電流及びプリチャージ電圧をソース信号線に出力可能としたソースドライバの構成を示した図

【図 1 1 3】 図 1 1 2 のプリチャージ電流電圧出力段の内部構成を示した図

【図 1 1 4】 図 1 1 3 の判定信号デコード部 1 1 3 1 の入力とスイッチ 1 1 3 2 から 1 1 3 5 の状態の関係を示した図

【図 1 1 5】 ソースドライバに入力されるプリチャージフラグ 8 6 2 を出力するフローチャートを示した図

【図 1 1 6】 プリチャージフラグ生成部及びソースドライバへの送信部を示した図

40

【図 1 1 7】 電圧プリチャージと複数の異なる期間のうちの 1 つの期間を選択して電流プリチャージを行うことができるソースドライバの構成を示した図

【図 1 1 8】 電流プリチャージを行う機能を有する電流出力部 1 1 7 1 の回路を示した図

【図 1 1 9】 パルス選択部 1 1 7 5 の入出力信号の関係を示した図

【図 1 2 0】 図 1 1 9 に基づいてパルス選択部を動作させたときの、プリチャージパルス 1 1 7 4、4 5 1 とプリチャージ判定線 9 8 4 と出力の時間変化を示した図

【図 1 2 1】 図 1 1 7 の構成をしたドライバ IC の入力信号形式を示した図

【図 1 2 2】 電流プリチャージを行う機能を有する電流出力部 1 1 7 1 の回路を示した図

【図 1 2 3】 表示階調と必要なプリチャージ電流出力期間の関係を示した図

【図 1 2 4】 電流プリチャージを用いたときの電流変化を示した図

50

【図 1 2 5】各水平走査期間において、プリチャージ電圧及びプリチャージ電流が出力される場合におけるソース信号線電流の変化の様子を示した図

【図 1 2 6】複数の水平走査期間にわたってソース信号線電流が変化しない場合には、プリチャージ電圧印加期間 1 2 5 1 及びプリチャージ電流出力期間 1 2 5 2 を設けないようにしたときのソース信号線電流の変化の様子を示した図

【図 1 2 7】ソース信号線が連続して同じ電流を出力する場合と、変化することが場合がある表示パターンの例を示した図

【図 1 2 8】図 1 2 7 における本発明を用いた場合のソース信号線電流の変化を示した図

【図 1 2 9】ソース信号線の電流に変化がある場合にのみプリチャージ電圧もしくはプリチャージ電流が出力される期間が発生するようにするための、判定方法を示した図

10

【図 1 3 0】温度により駆動トランジスタ 6 2 のドレイン電流とゲート電圧の関係が変化することを示した図

【図 1 3 1】ソースドライバ外部で抵抗素子と温度補償素子を用いて、温度により異なる電圧をプリチャージ電圧発生部に入力する構成を示した図

【図 1 3 2】温度によりプリチャージ電圧を変化させるときのプリチャージ電圧の変化例を示した図

【図 1 3 3】図 1 3 2 のようにプリチャージ電圧を出力したときの温度に対するトランジスタ 6 2 のドレイン電流の変化を示した図

【図 1 3 4】温度補償素子を外部に設けた場合での、プリチャージ電圧を画素回路に印加する回路ブロックを示した図

20

【図 1 3 5】温度検知手段のデータを利用し、コントローラからのコマンド制御によりプリチャージ電圧発生用電子ボリュームの値を温度によって変更する回路ブロックを示した図。

【図 1 3 6】図 1 3 5 の回路構成における温度に対する電子ボリューム出力電圧の関係を示した図

【図 1 3 7】図 1 3 6 の温度対電子ボリュームの関係でプリチャージ電圧を制御した場合でのトランジスタ 6 2 の温度による変化を示した図

【図 1 3 8】画素回路を形成したアレーと同一アレー内に、プリチャージ電圧発生用トランジスタを形成した場合の回路構成を示した図

【図 1 3 9】トランジスタ 1 3 8 1 及び 6 2 のゲート電圧とドレイン電流の関係を示した図

30

【図 1 4 0】本発明のプリチャージ電圧発生用トランジスタの配置案を示した図

【図 1 4 1】アレー内に形成されたプリチャージ電圧発生用回路のうちの 1 つをソースドライバ入力端子に選択して入れられるようにした回路を示した図

【図 1 4 2】アレー内に形成されるプリチャージ電圧発生部を複数個に分配して配置した場合の回路構成を示した図

【図 1 4 3】トランジスタ 6 2 及び 1 3 8 1 の高温時におけるゲート電圧とドレイン電流特性を示した図

【図 1 4 4】駆動トランジスタ 6 2 のアーリー効果による E L 素子に流れる電流が増加することを示した図

40

【図 1 4 5】有機発光素子を用いた表示装置において E L 素子に流れる電流の合計を測定し、その電流値をパネルによらず一定とするための調整回路を示した図

【図 1 4 6】図 1 4 5 による調整回路において、調整方法を示した図

【図 1 4 7】プリチャージ電圧の調整を、トリマを用いて行った場合の例を示した図

【図 1 4 8】温度検知手段の結果をコントローラに入力し、その結果に基づいてソースドライバ及びゲートドライバの信号制御を変化させる場合の回路構成を示した図

【図 1 4 9】図 1 4 8 の構成におけるゲートドライバ 6 1 b の 1 フレーム間の波形を示した図。

【図 1 5 0】ゲート信号線 2 の非点灯期間を出力イネーブル信号により制御したときの波形を示した図

50

【図 1 5 1】階調と輝度の関係を示した図

【図 1 5 2】ガンマ補正をかけたときの映像信号階調と、ソースドライバ出力階調の関係を示した図

【図 1 5 3】入力映像信号にガンマ補正をかけたのち、プリチャージを行うかどうかの判定を行うための回路構成を示した図

【図 1 5 4】本発明の実施の形態におけるプリチャージ判定信号発生部を示した図

【図 1 5 5】階調 1 を全画面に表示する場合における、あるフレームでの各画素の表示階調を示した図

【図 1 5 6】ガンマ補正を行った信号をソースドライバの出力階調数に合わせて階調変換を行うブロックを示した図

10

【図 1 5 7】ソースドライバの表示階調を基準として、第 1 の行を階調 0 . 2 5、第 2 から第 4 の行を階調 3 表示した場合のあるフレームでの各画素表示階調を示した図

【図 1 5 8】図 1 5 7 の表示パターンにおけるプリチャージの有り無しの判定を画素ごとに示した図

【図 1 5 9】ソースドライバの表示階調を基準として、第 1 の行を階調 0 . 2 5、第 2 から第 4 の行を階調 3 表示した場合のあるフレームでの各画素表示階調を示した図

【図 1 6 0】ソースドライバの表示階調を基準として、第 1 の行を階調 0 . 2 5、第 2 から第 4 の行を階調 3 表示した場合のあるフレームでの各画素表示階調とキャリー信号の値、ならびにプリチャージの判定結果を示した図

【図 1 6 1】映像信号に対し、ガンマ補正、プリチャージ処理を加える回路ブロックの例を示した図

20

【図 1 6 2】映像信号に対し、ガンマ補正、プリチャージ処理を加える回路ブロックの例を示した図

【図 1 6 3】図 1 6 2 においてプリチャージ判定信号発生部に入力されるデータの各画素に対応したデータを示した図

【図 1 6 4】ソースドライバの表示階調を基準として、第 1 の行を階調 0、第 2 から第 4 の行を階調 2 . 7 5 表示した場合のあるフレームでの各画素表示階調を示した図

【図 1 6 5】図 1 6 2 においてプリチャージ判定信号発生部に入力されるデータの各画素に対応したデータを示した図

【図 1 6 6】1 行前のデータと N 階調差以上の差があるときにプリチャージを行う場合において、1 行前データと N - 1 階調の差があるときにおける、1 行前と当該行のキャリー信号の値によるプリチャージの判定結果を示した図

30

【図 1 6 7】1 行前のデータと N 階調差以上の差があるときにプリチャージを行う場合において、1 行前データと N 階調の差があるときにおける、1 行前と当該行のキャリー信号の値によるプリチャージの判定結果を示した図

【図 1 6 8】映像信号に対し、ガンマ補正、プリチャージ処理を加える回路ブロックの例を示した図

【図 1 6 9】発光色ごとに電流プリチャージ期間を異ならせることができるようにするためのパルス発生部の回路構成を示した図

【図 1 7 0】パルス合成部の内部回路の例を示した図

40

【図 1 7 1】ある水平走査期間での電圧プリチャージパルス、電流差補正用パルス、電流プリチャージパルスの変化の様子を示した図

【図 1 7 2】発光色ごとに電流プリチャージ期間を異ならせることができるようにするためのパルス発生部の回路構成を示した図

【図 1 7 3】電流プリチャージ期間とプリチャージ電流値の双方を変化させることができるソースドライバの出力段を示した図

【図 1 7 4】プリチャージ判定線とプリチャージの動作の関係を示した図

【図 1 7 5】本発明における出力電流値の時間変化を示した図

【図 1 7 6】プリチャージ電圧を電子ボリュームにより調整し、かつ画素のトランジスタの温度特性による電圧変化を補償することが可能なプリチャージ電圧発生部の回路構成を

50

示した図

【図 177】電流プリチャージ期間とプリチャージ電流値の双方を変化させることができるソースドライバの出力段を示した図

【図 178】データイネーブル信号を用いて、垂直ブランキング期間では映像信号に階調 0 を挿入しプリチャージ判定信号発生部では特定の信号を出力するようにするための回路構成を示した図

【図 179】図 178 における黒データ挿入部の動作を示した図

【図 180】図 178 におけるプリチャージ判定信号変更部の動作を示した図

【図 181】垂直ブランキング期間でのソースドライバ出力の違いによるソース信号線電位の変化の様子を示した図

10

【図 182】垂直ブランキング期間の最後の水平走査期間に電圧プリチャージおよび階調 0 出力制御を行ったときのソース信号線電位の変化の様子を示した図

【図 183】1 行目に電流プリチャージを行った場合のソース信号線変化の様子を示した図

【図 184】1 行目に電流プリチャージを行った場合のソース信号線変化の様子を示した図

【図 185】本発明における出力イネーブル信号の動作を示した図

【図 186】出力イネーブル機能、電圧プリチャージ機能、電流プリチャージ機能を有する出力段の回路例を示した図

【図 187】画素選択期間と垂直ブランキング期間で電圧プリチャージパルスが異なることを示した図

20

【図 188】垂直ブランキング期間での電圧プリチャージパルス、プリチャージフラグとソース信号線電圧のようすを示した図

【図 189】コマンド転送期間とタイミングパルス、コマンドレジスタ更新タイミングの関係を示した図

【図 190】本発明のソースドライバの内部構成を示した図

【図 191】本発明における電流出力段の回路ブロックを示した図

【図 192】図 191 の電流出力段を用いたときのソースドライバ出力電流波形の例を示した図

【図 193】図 186 の回路構成を用い、電流プリチャージパルス 1174d が選択されたときのソース信号線電流値の変化の様子を示した図

30

【図 194】図 191 の回路構成を用い、電流プリチャージパルス 1174d を選択した場合におけるソース信号線電流値の変化の様子を示した図

【図 195】本発明の実施の形態における電流出力段の回路構成を示した図

【図 196】電流プリチャージを用いたときの所定値からの輝度ずれを階調ごとに示した図

【図 197】図 191 もしくは図 195 の電流出力段を用いたときの所定値からの輝度ずれを階調ごとに示した図

【図 198】電流プリチャージ制御線により、電流プリチャージの期間、いくつかの電流源の電流を階調によらず出力できるような電流出力段の回路構成を示した図

40

【図 199】電流プリチャージパルスと階調との関係を示した図

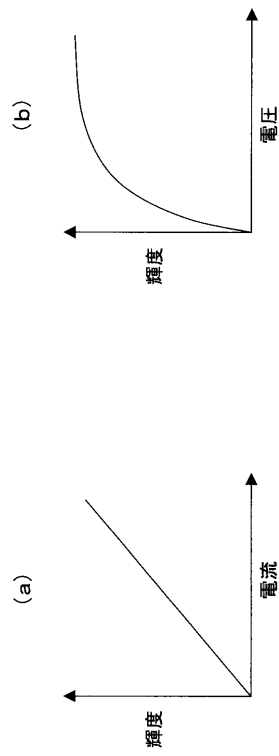
【符号の説明】

【0609】

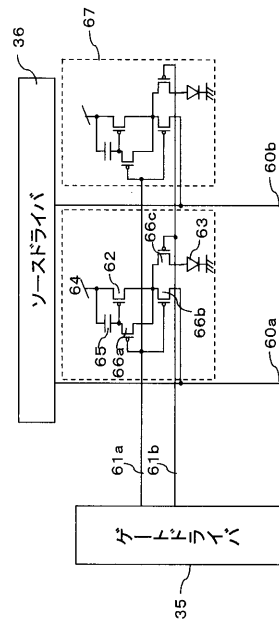
- 11 映像データ
- 12 データ線
- 13 アドレス
- 14 振り分け後データ
- 15 クロック
- 16 スタートパルス
- 241 トランジスタ

50

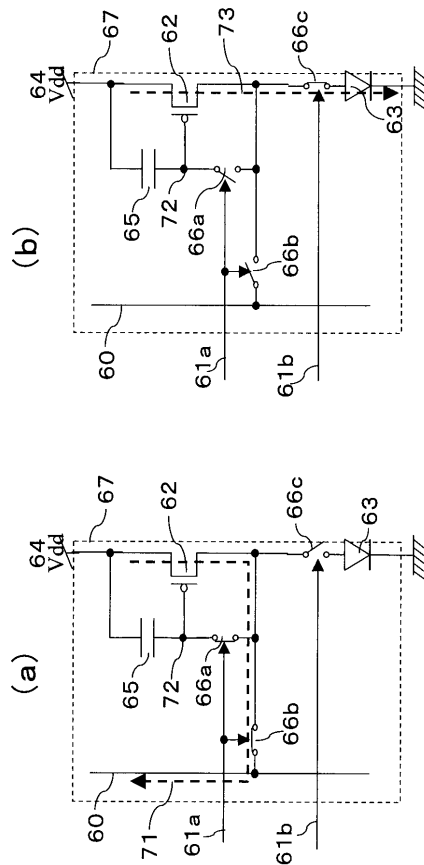
【図 5】



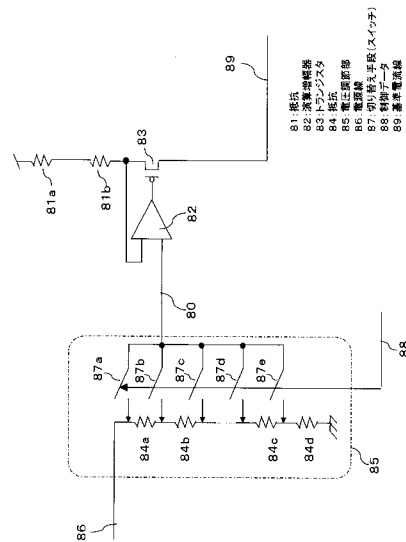
【図 6】



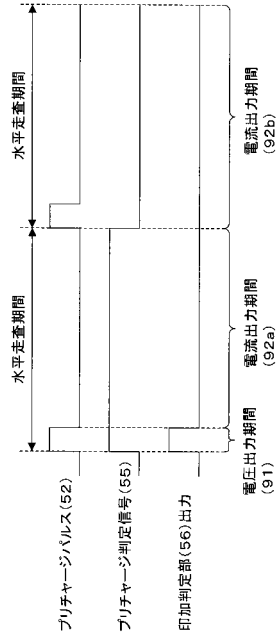
【図 7】



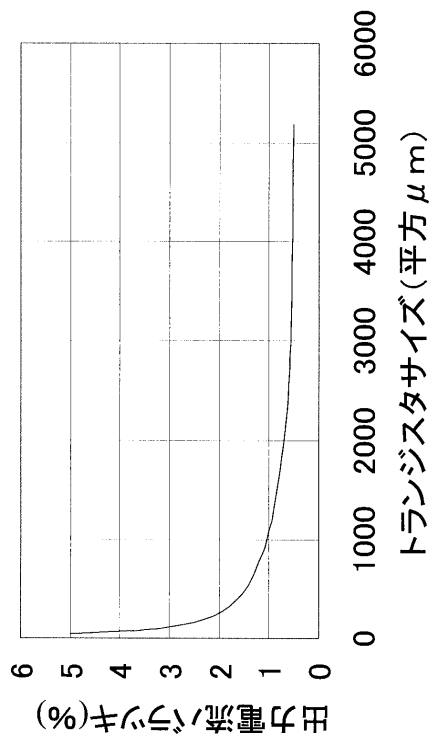
【図 8】



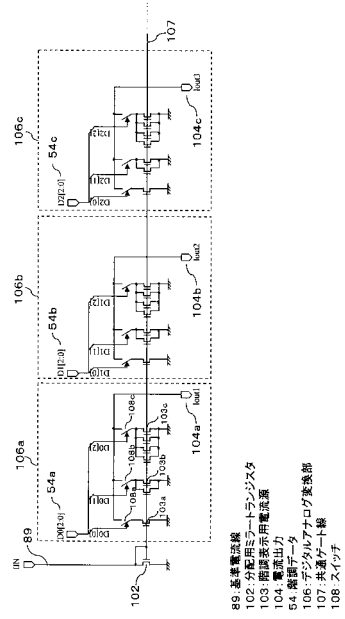
【図 9】



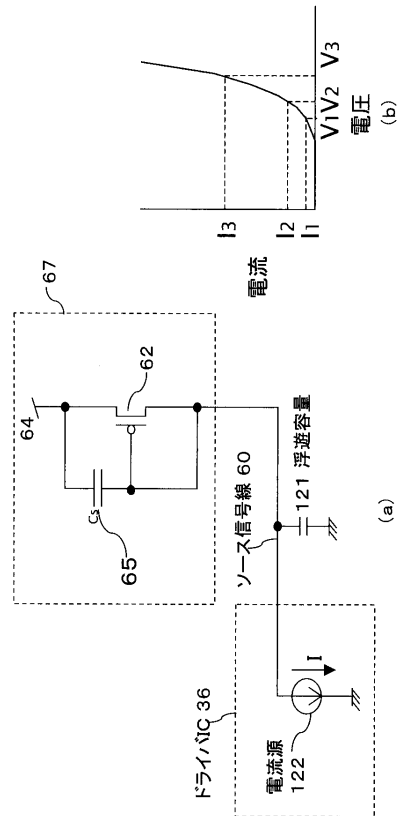
【図 1 1】



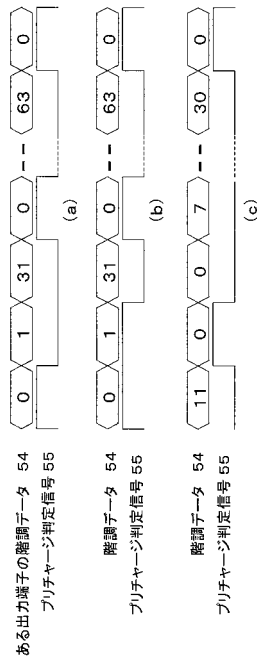
【図 1 0】



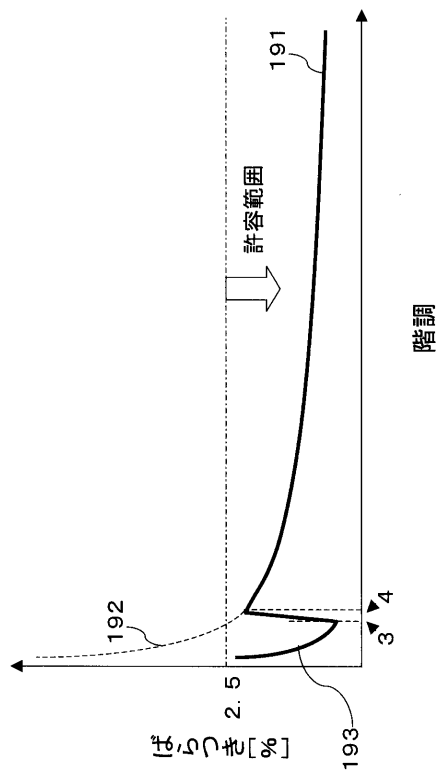
【図 1 2】



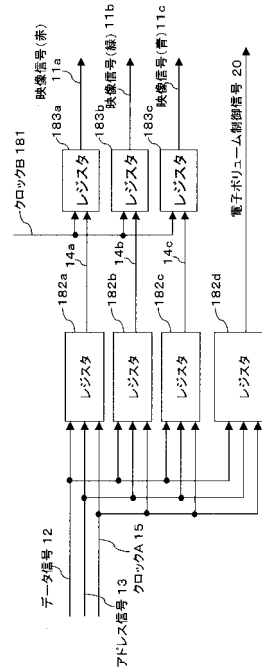
【図 17】



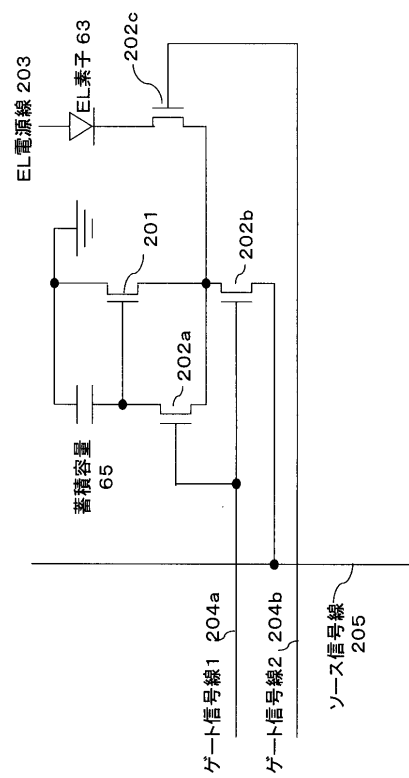
【図 19】



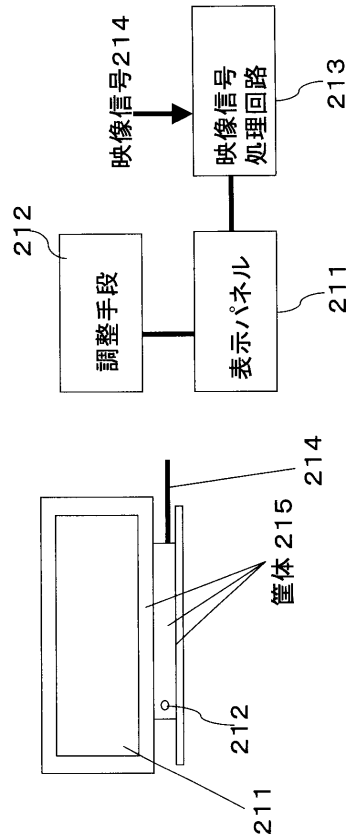
【図 18】



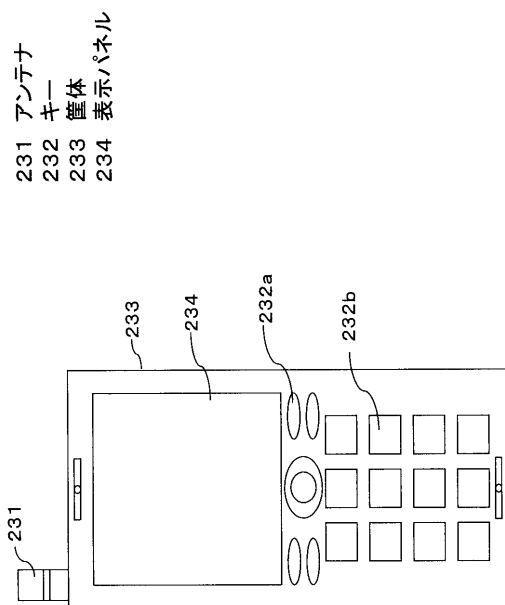
【図 20】



【図 2 1】

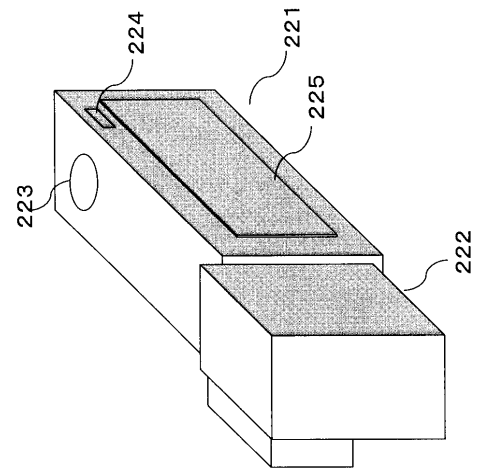


【図 2 3】



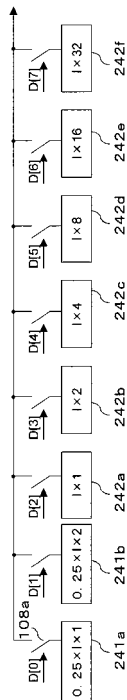
- 231 アンテナ
- 232 キー
- 233 筐体
- 234 表示パネル

【図 2 2】

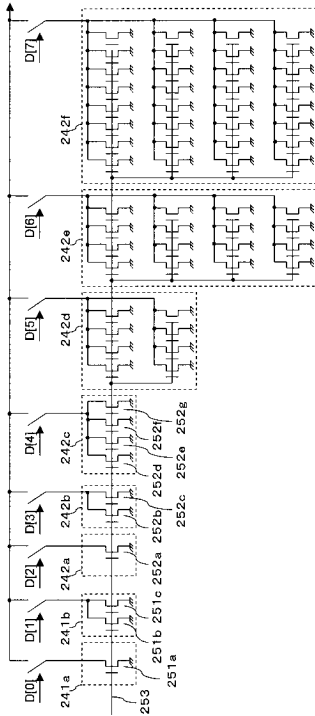


- 221 本体
- 222 撮影部
- 223 シャッタスイッチ
- 224 ファインダー
- 225 表示パネル

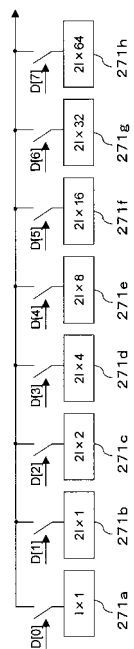
【図 2 4】



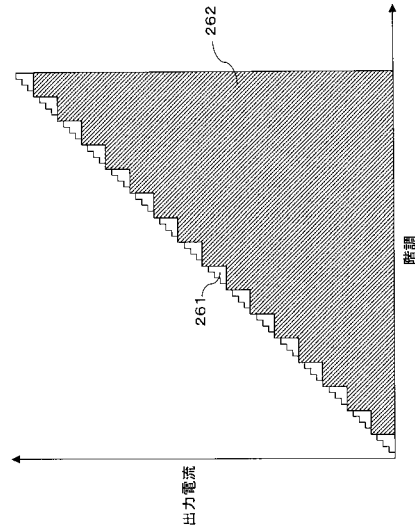
【図 25】



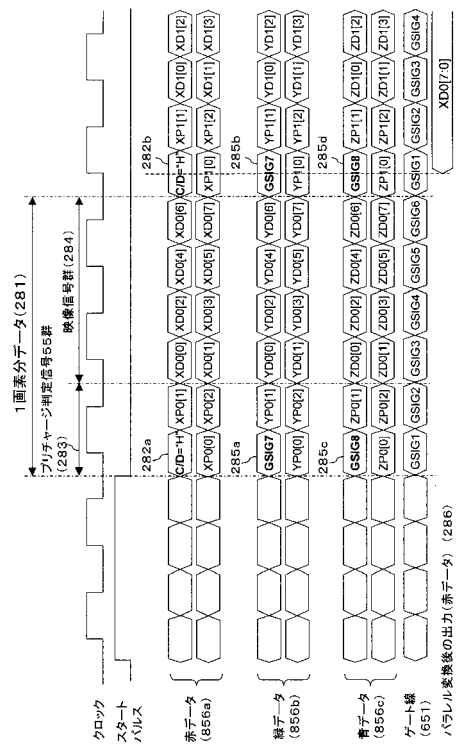
【図 27】



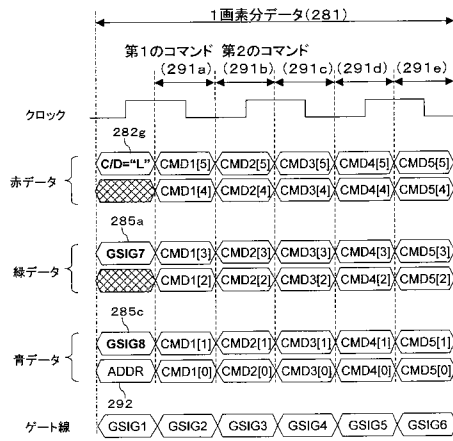
【図 26】



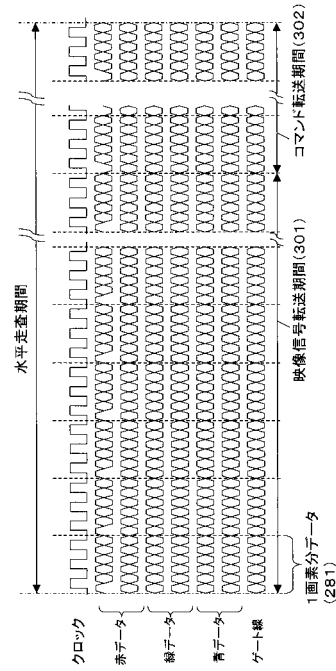
【図 28】



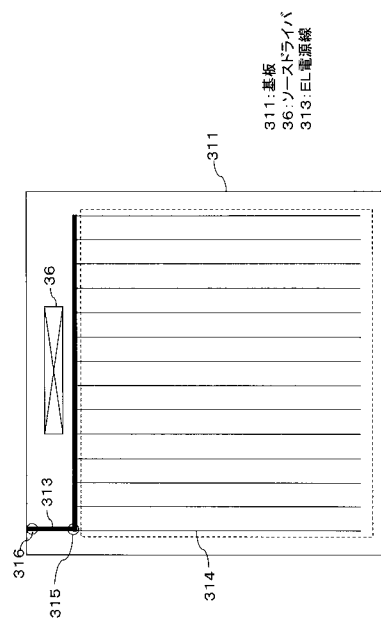
【図 29】



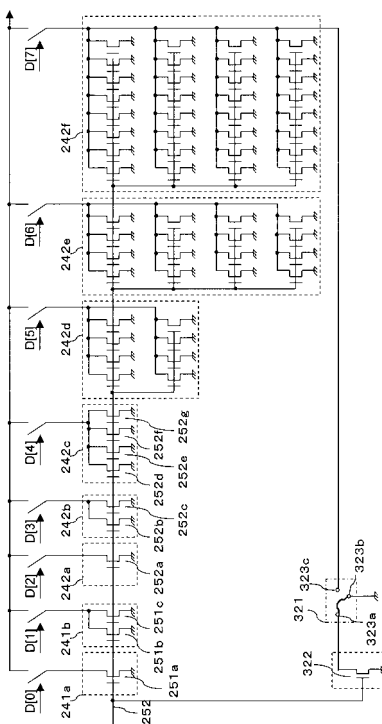
【図 30】



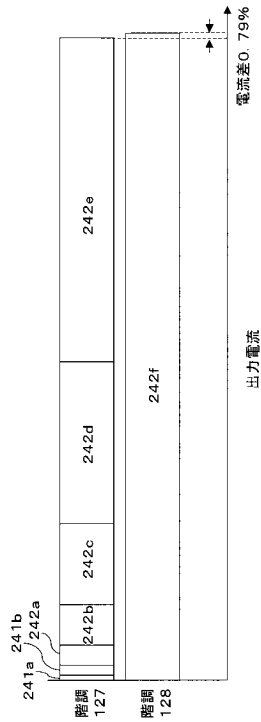
【図 31】



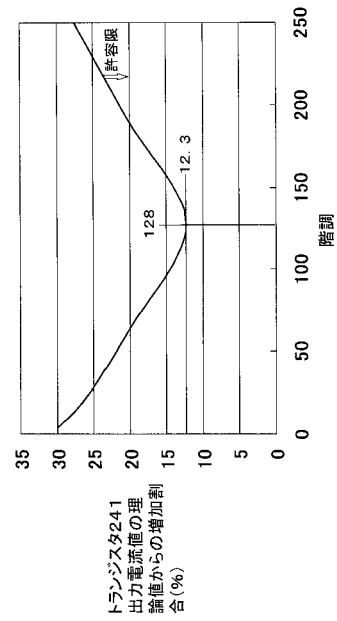
【図 32】



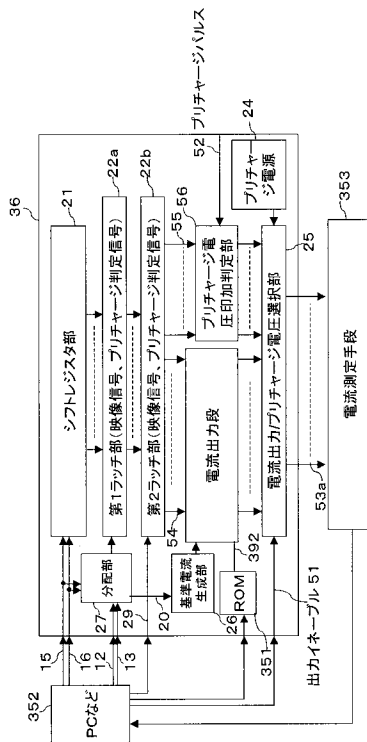
【 図 3 3 】



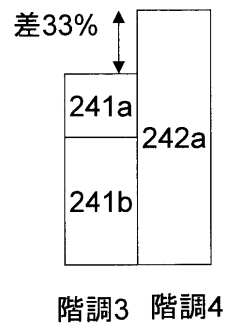
【 図 3 4 】



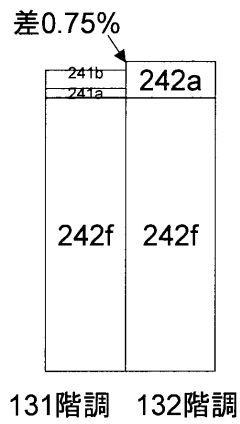
【 図 3 5 】



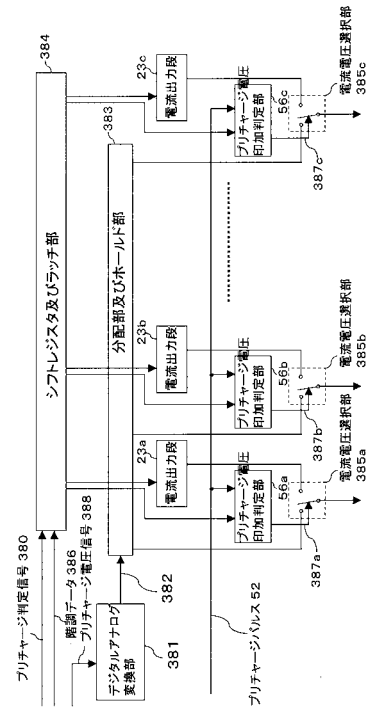
【 図 3 6 】



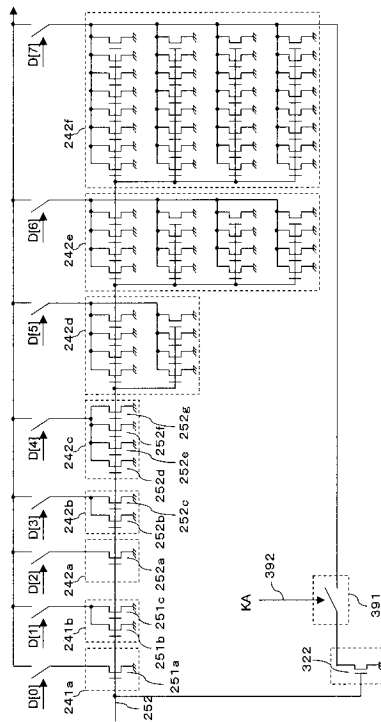
【 図 3 7 】



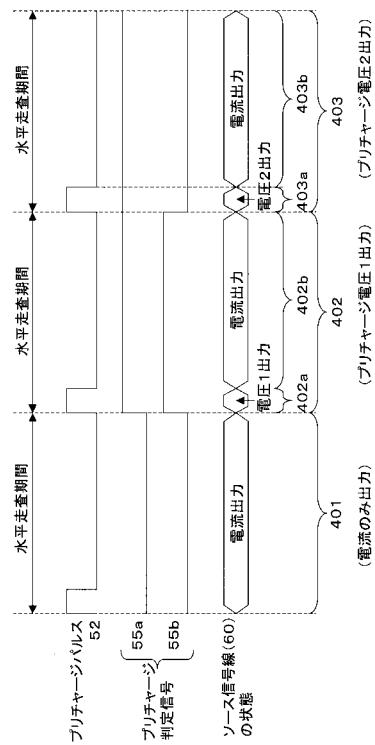
【 図 3 8 】



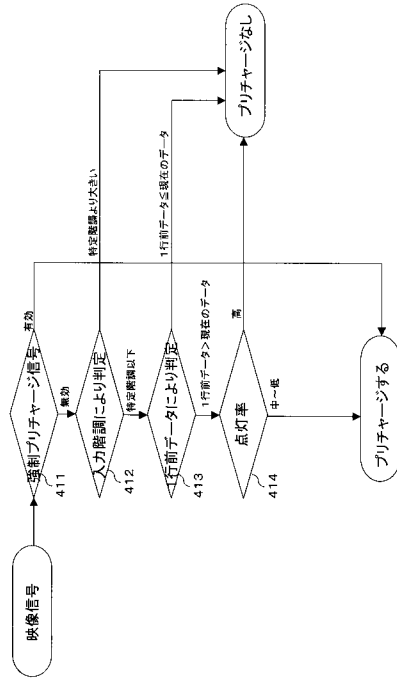
【 図 3 9 】



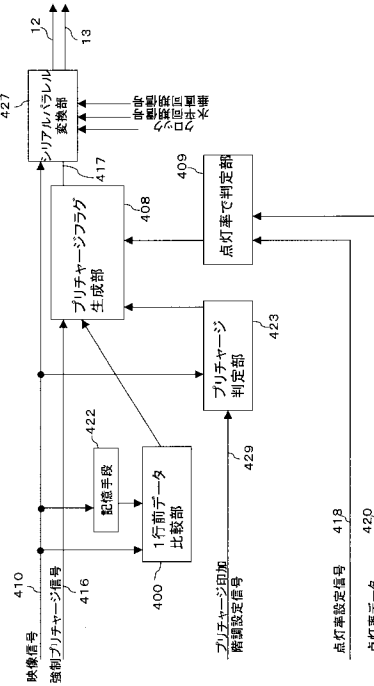
【 図 4 0 】



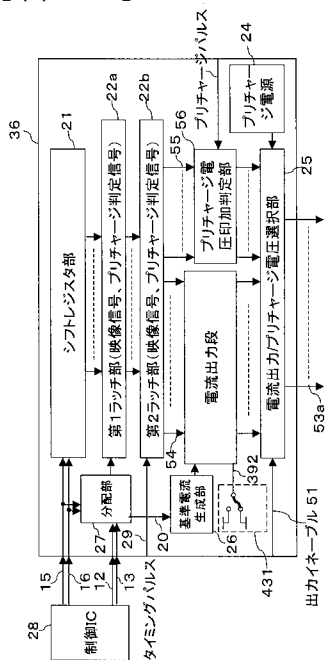
【図 4 1】



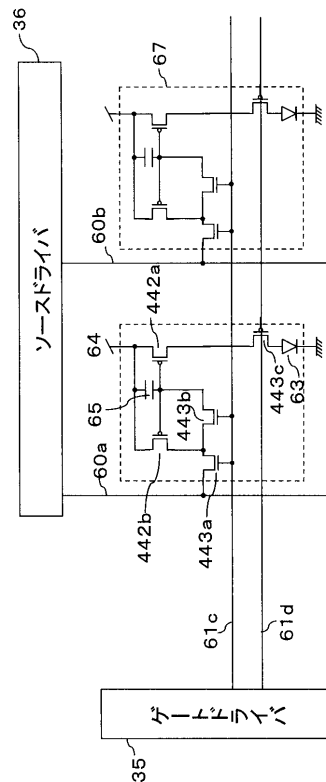
【図 4 2】



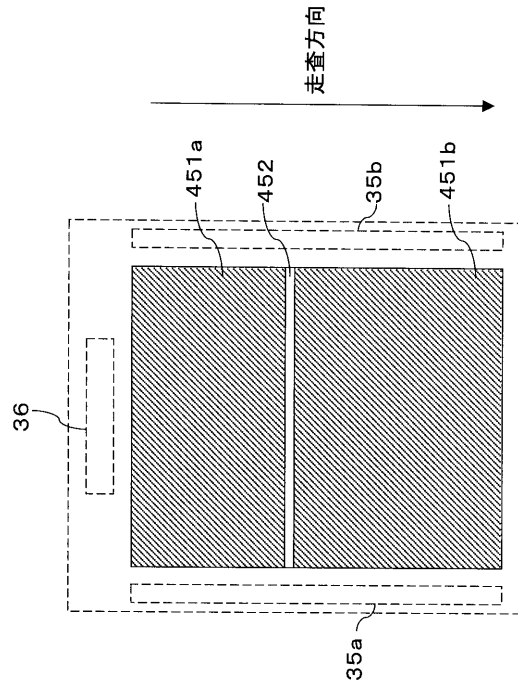
【図 4 3】



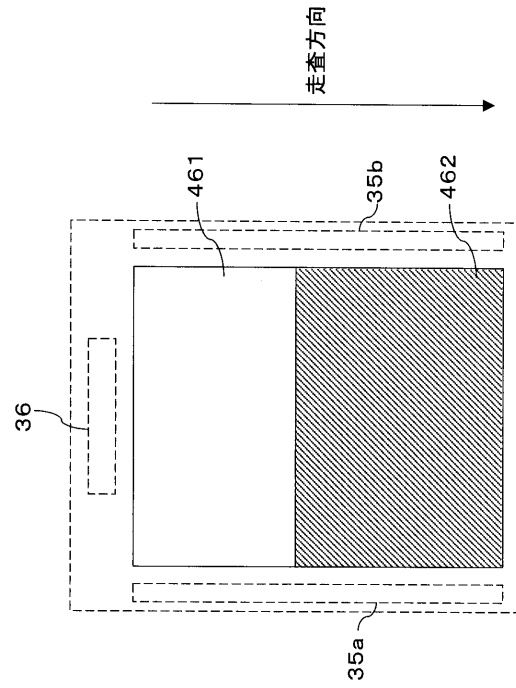
【図 4 4】



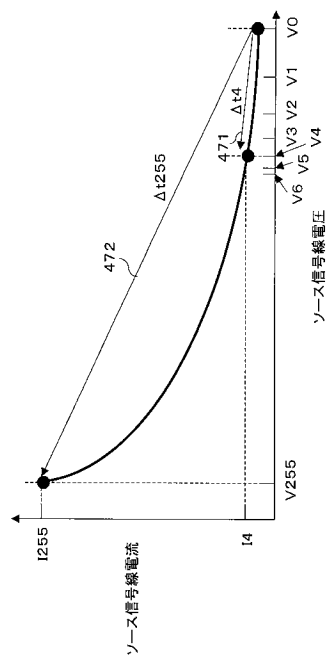
【図 4 5】



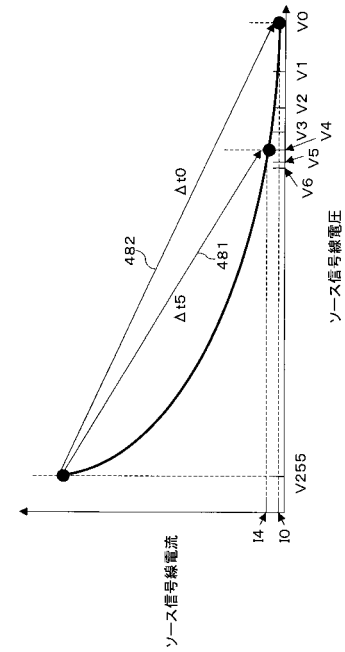
【図 4 6】



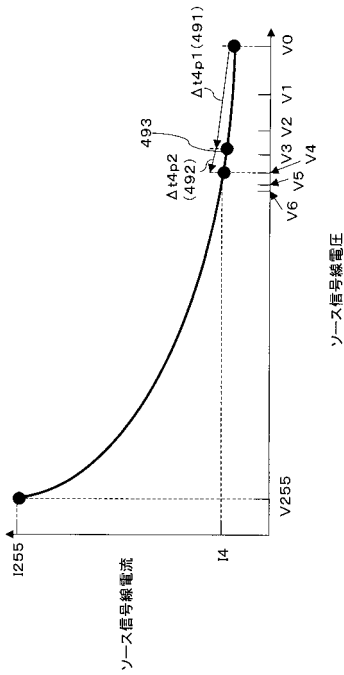
【図 4 7】



【図 4 8】



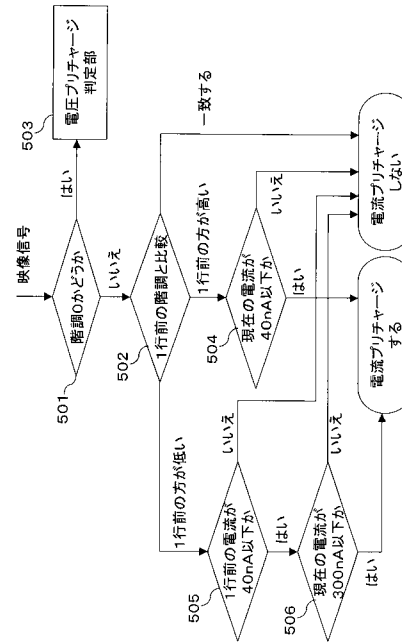
【図 49】



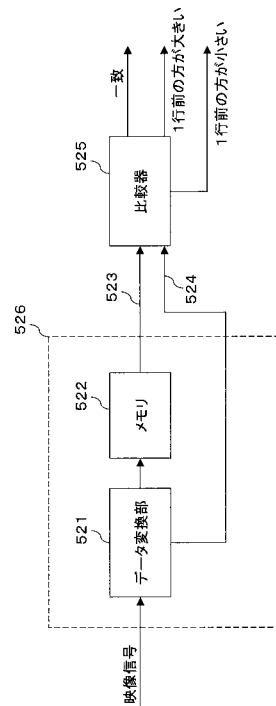
【図 51】

映像信号の階調	メモリに書き込むデータ
0	0
1	1
2	2
3	3
4	4
5	5
6	6
7	7
8	8
9	9
10	10
11	11
12	12
13	13
14	14
15	15
16以上	15

【図 50】

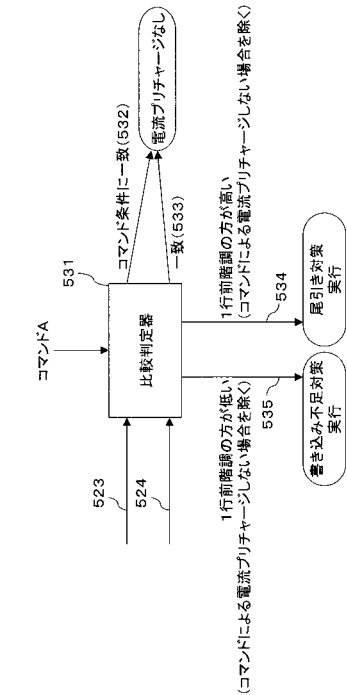


【図 52】



523: データ変換後1行前映像信号
 524: データ変換後現在の映像信号
 526: 比較データ生成部

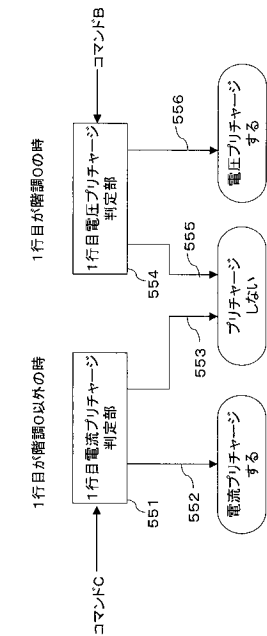
【図 5 3】



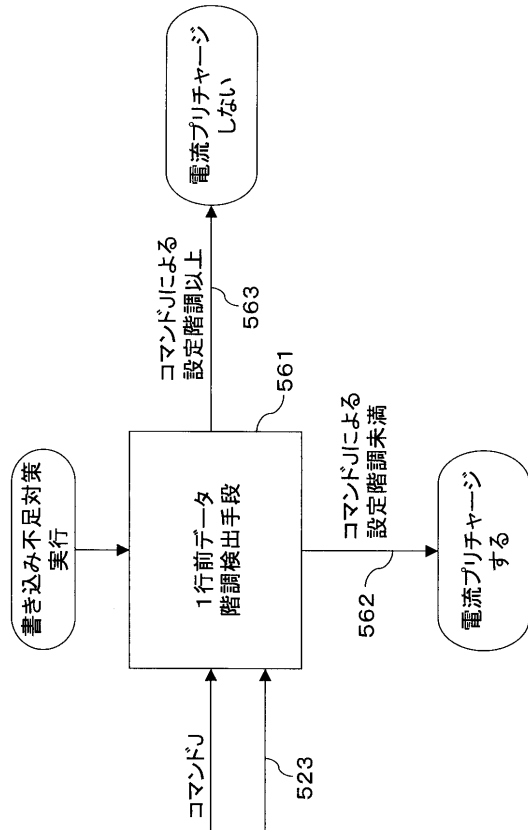
【図 5 4】

コマンドAの値	動作
0	電流プリチャージなし(全ての組み合わせにおいて)
1	1行前データと1階調差である場合には電流プリチャージなし
2	1行前データと1階調差である場合には電流プリチャージなしだが、階調0から1への変化の際には電流プリチャージする
3	1行前データと2階調差以下である場合には電流プリチャージなし
4	1行前データと2階調差以下である場合には電流プリチャージなしだが、階調0から1、階調0から2への変化の際には電流プリチャージする

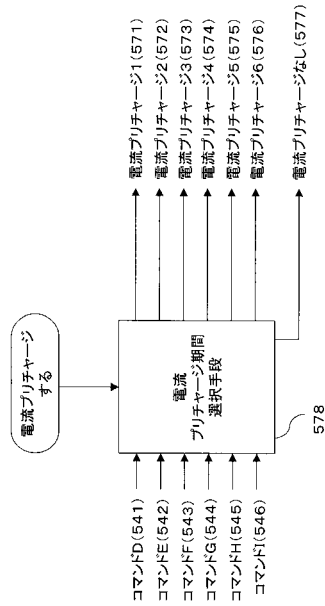
【図 5 5】



【図 5 6】



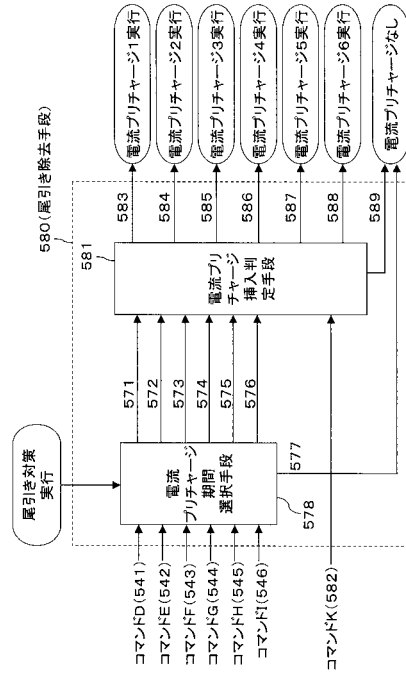
【図 5 7】



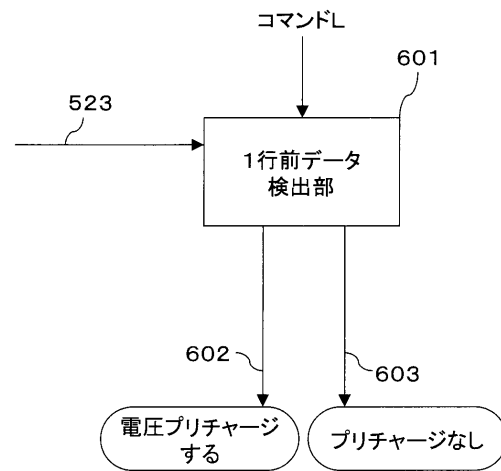
【図 5 9】

コマンドKの値	プリチャージのパターン
0	入力された電流プリチャージのパターンと同じ
1	
2	電流プリチャージ6の時には電流プリチャージしない その他は入力電流プリチャージパターンと同一
3	電流プリチャージ5もしくは6の時には電流プリチャージしない その他は入力電流プリチャージパターンと同一
4	電流プリチャージ4から6の時には電流プリチャージしない その他は入力電流プリチャージパターンと同一
5	電流プリチャージ3から6の時には電流プリチャージしない その他は入力電流プリチャージパターンと同一
6	電流プリチャージ2から6の時には電流プリチャージしない その他は入力電流プリチャージパターンと同一
7	電流プリチャージしない

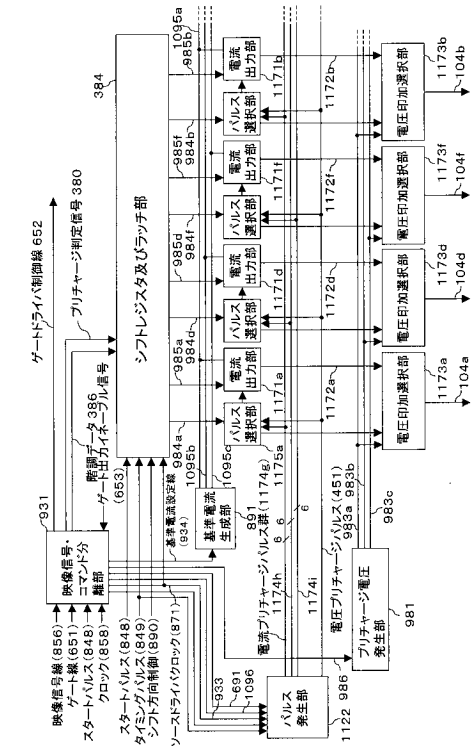
【図 5 8】



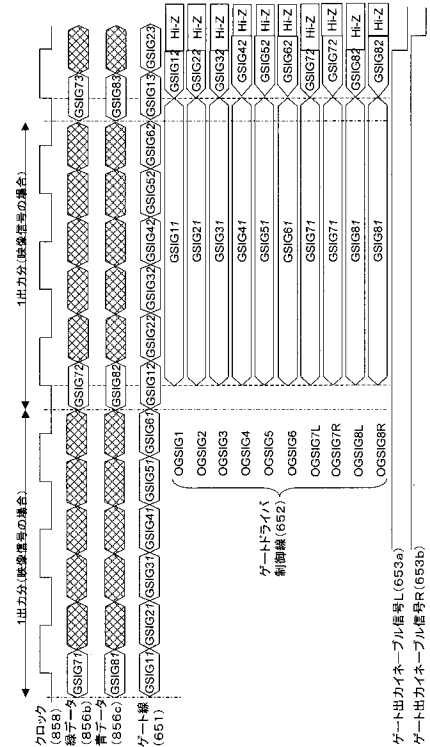
【図 6 0】



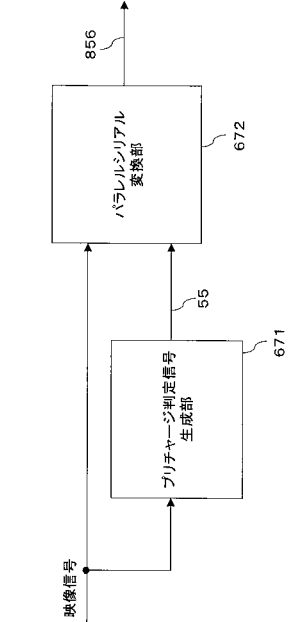
【図 6 5】



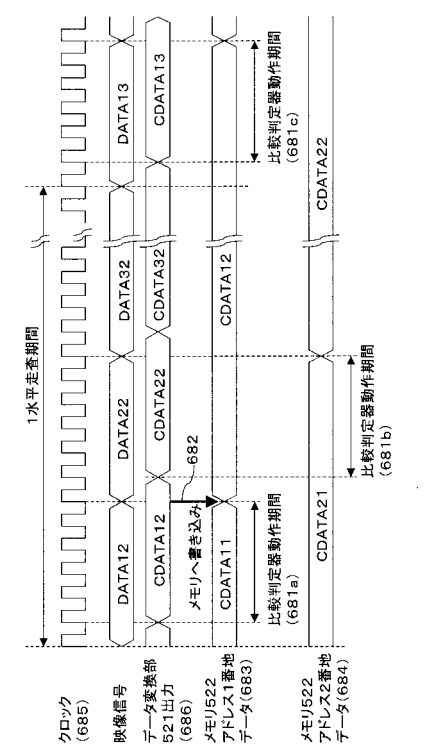
【図 6 6】



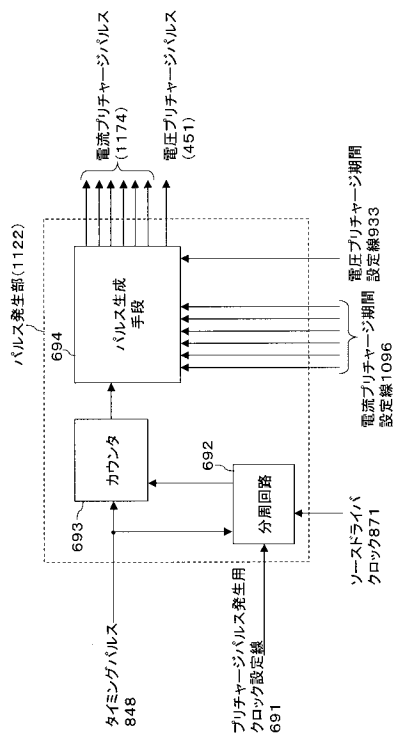
【図 6 7】



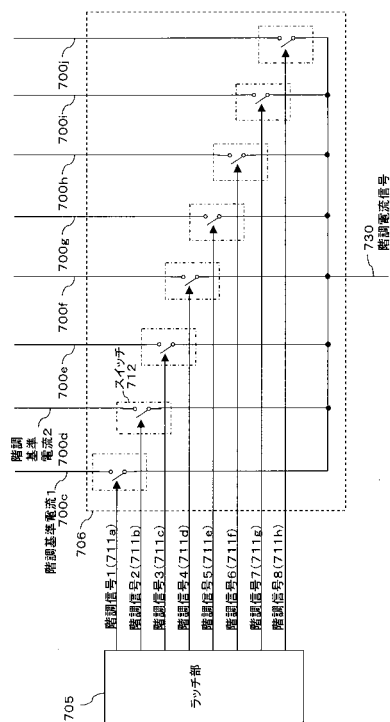
【図 6 8】



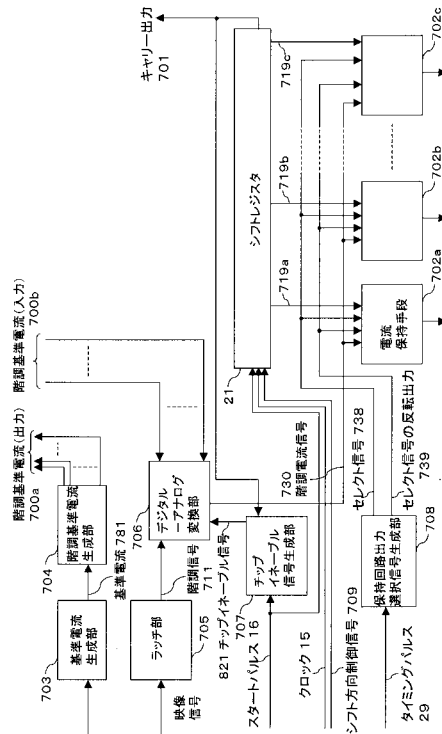
【 図 6 9 】



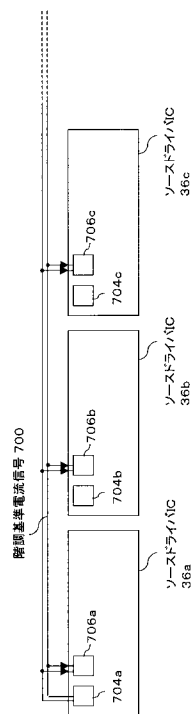
【 図 7 1 】



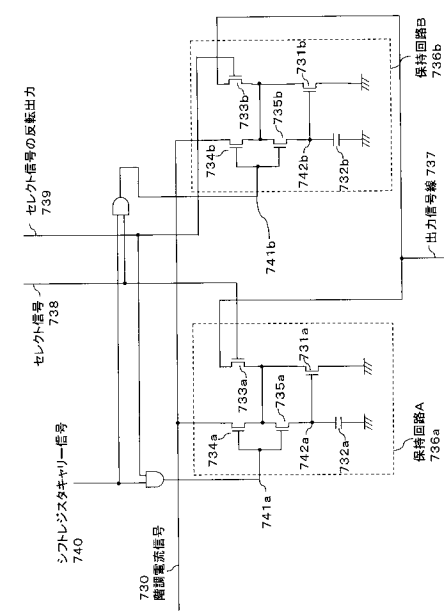
【 図 7 0 】



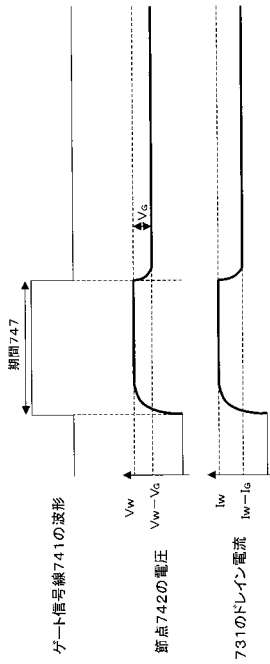
【 図 7 2 】



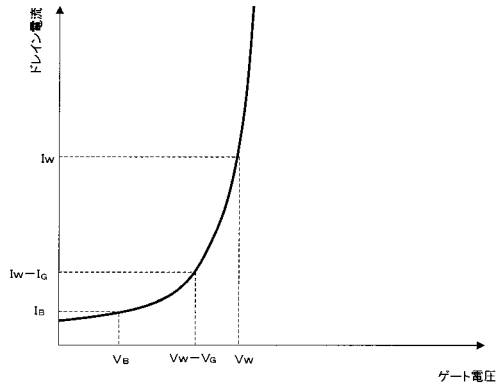
【図 73】



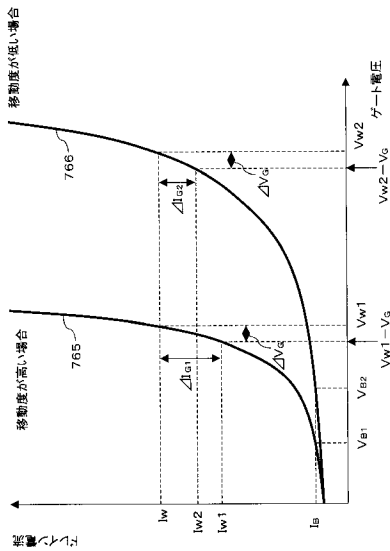
【図 74】



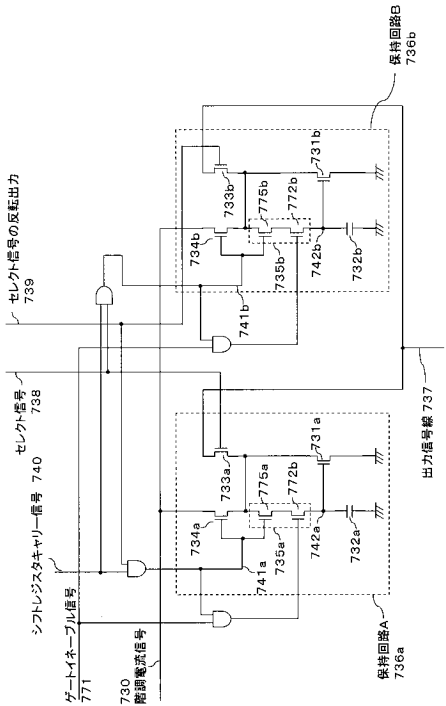
【図 75】



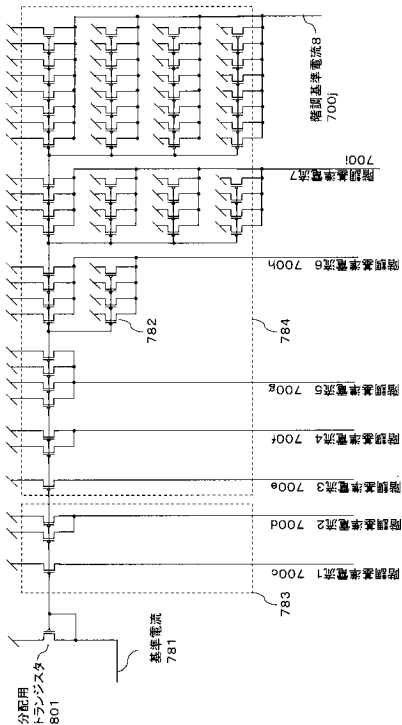
【図 76】



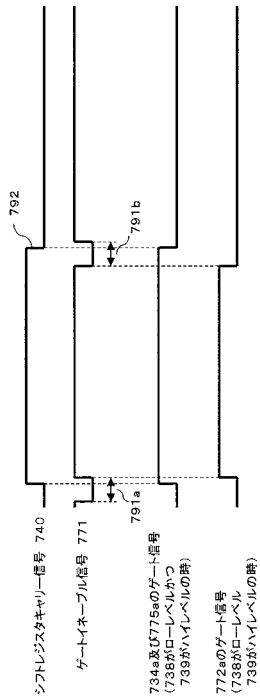
【図 7 7】



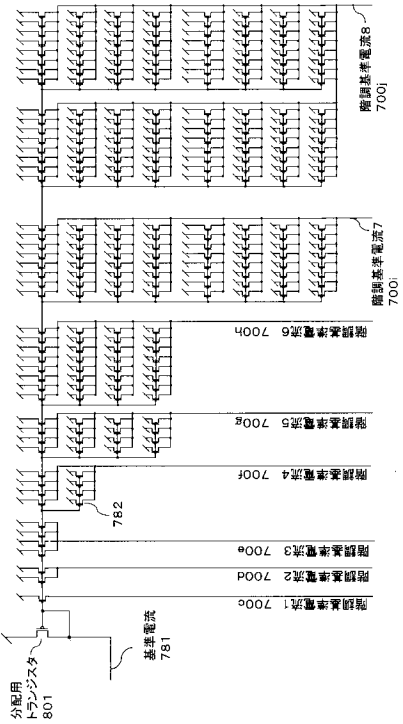
【図 7 8】



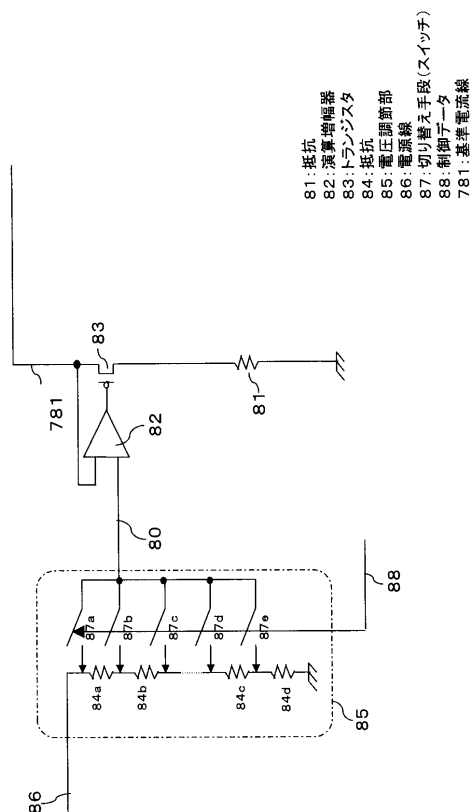
【図 7 9】



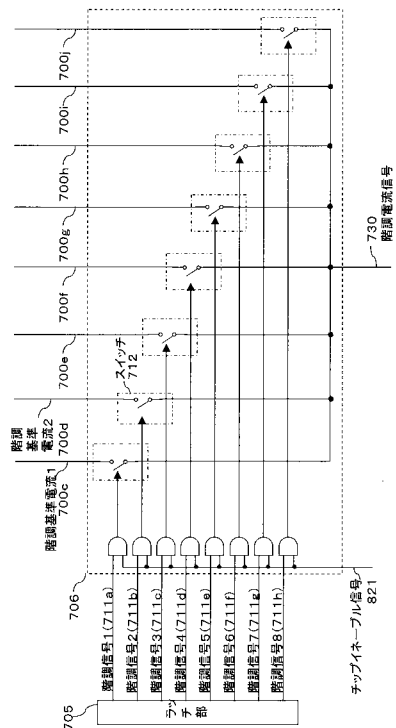
【図 8 0】



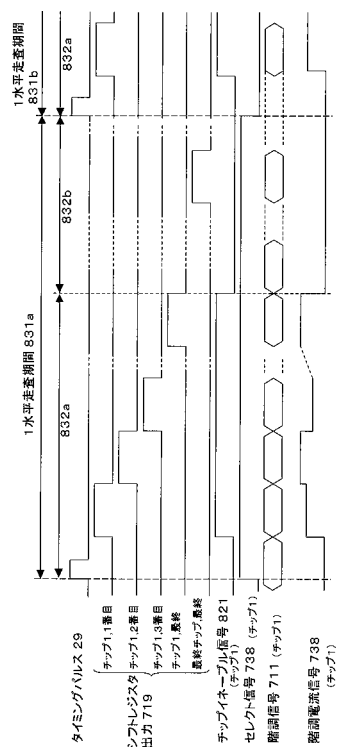
【 図 8 1 】



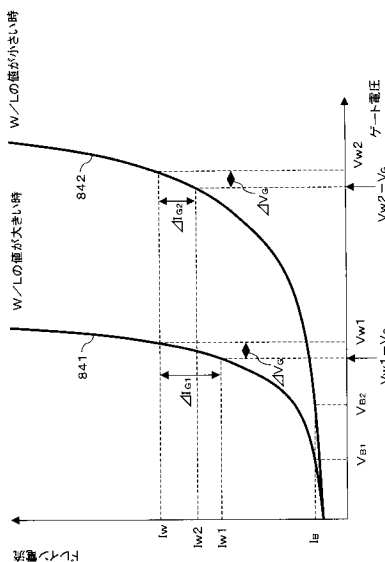
【 図 8 2 】



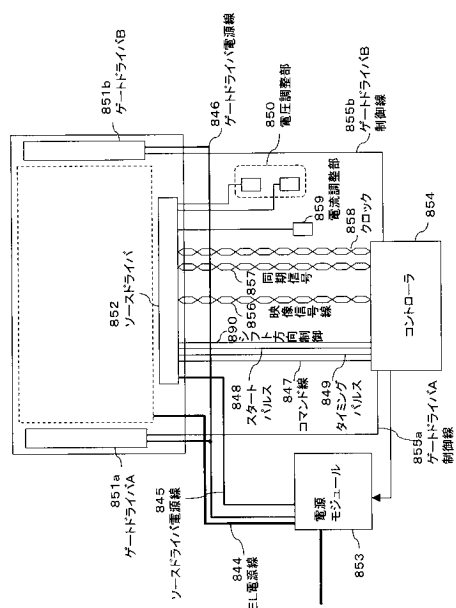
【 図 8 3 】



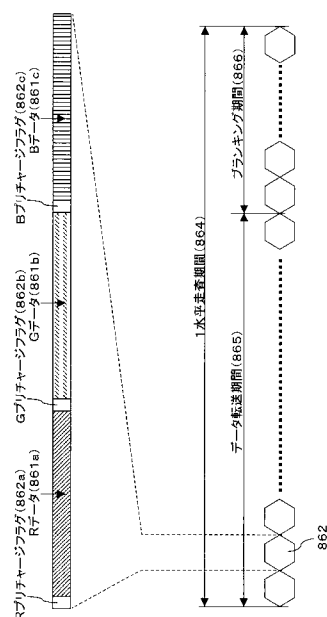
【 図 8 4 】



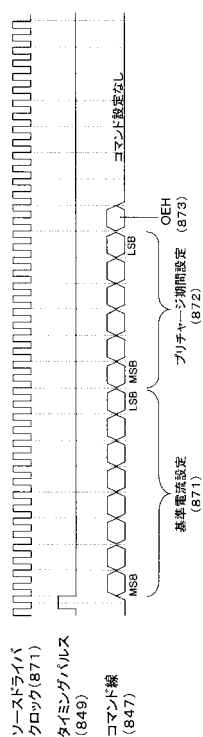
【 図 8 5 】



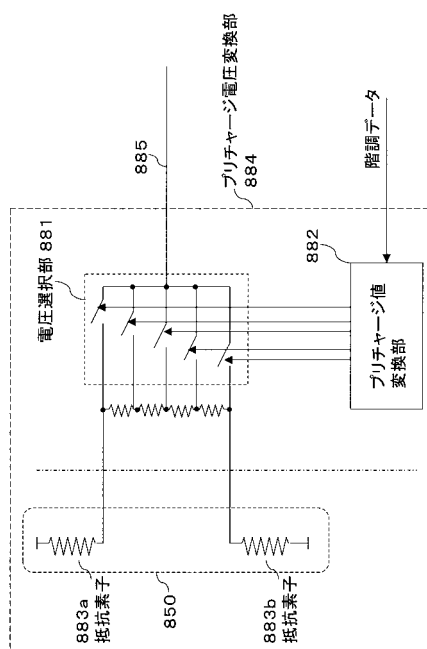
【 ㊦ 8 6 】



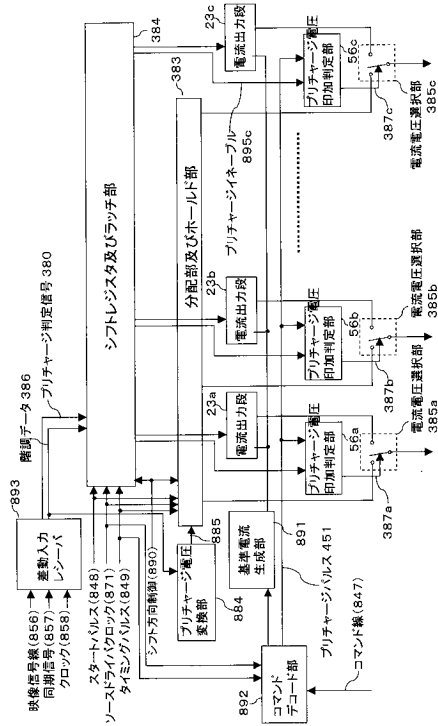
【 図 8 7 】



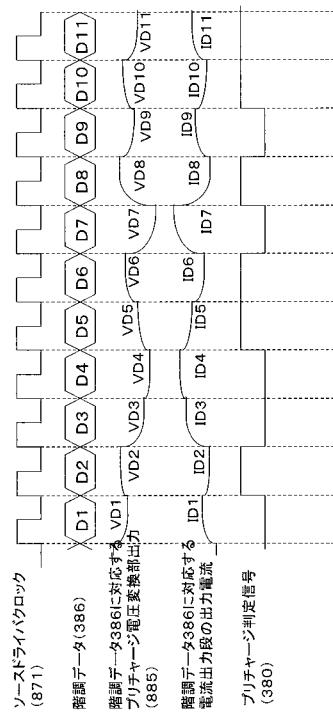
【 ㊦ 8 8 】



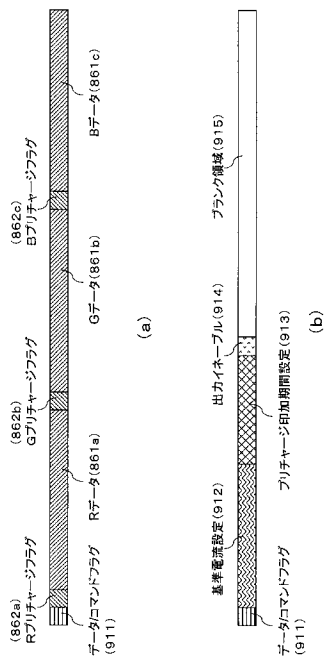
【 図 8 9 】



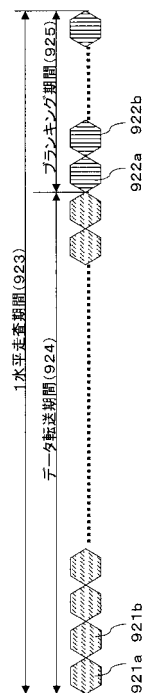
【 図 9 0 】



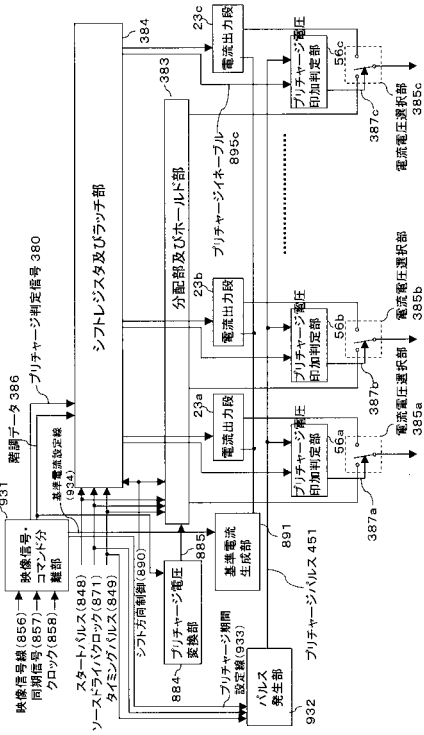
【 図 9 1 】



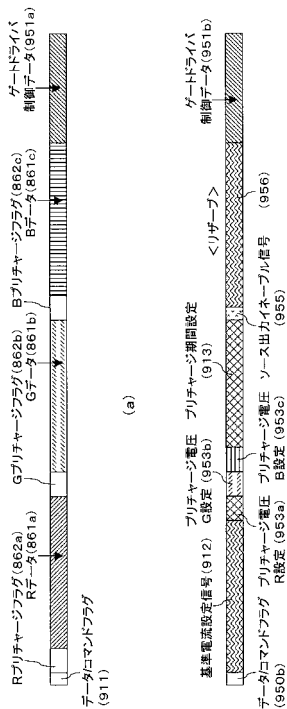
【 図 9 2 】



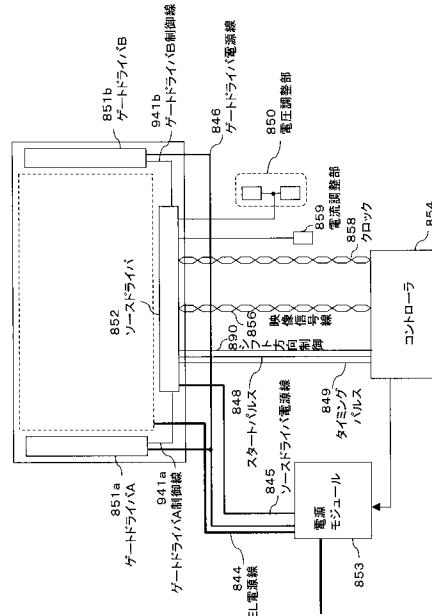
【 図 9 3 】



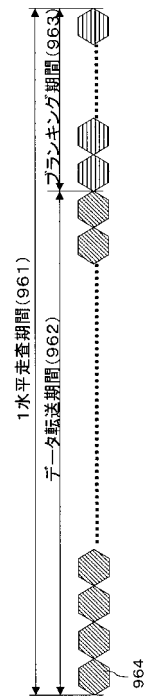
【 図 9 5 】



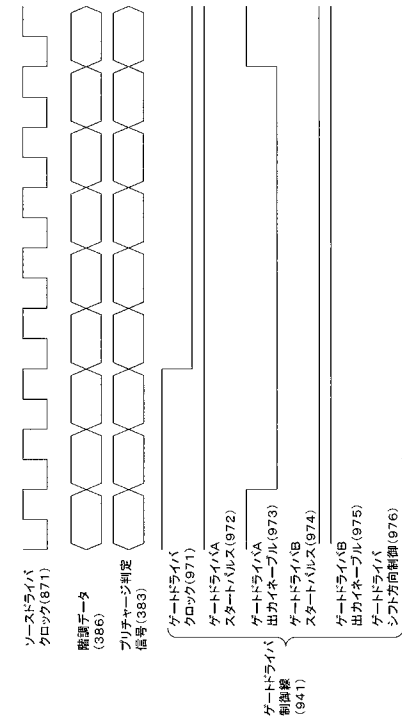
【 図 9 4 】



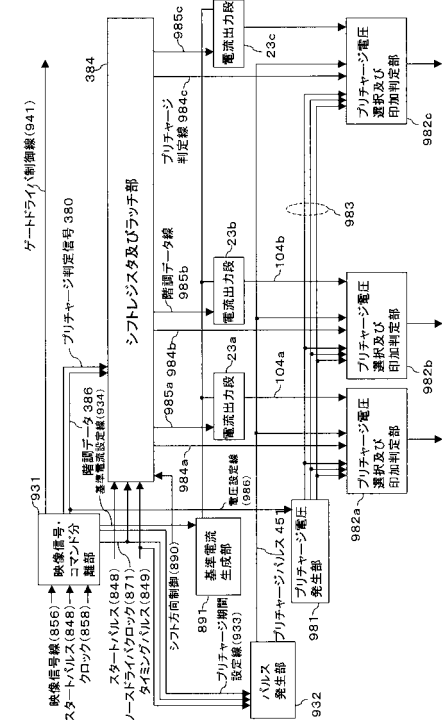
【 図 9 6 】



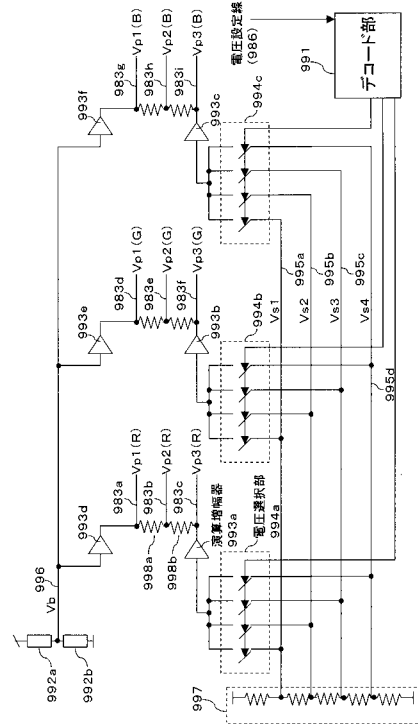
【図 97】



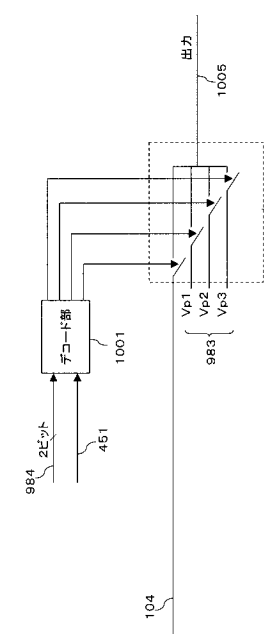
【図 98】



【図 99】



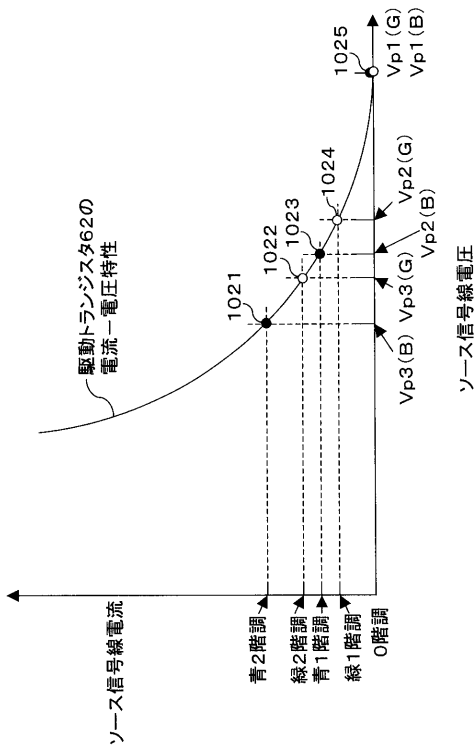
【図 100】



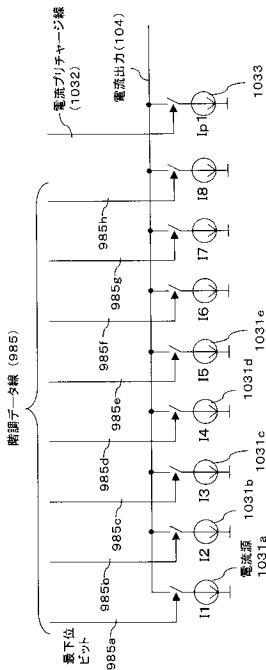
【図 1 0 1】

プリチャージパルス (451)	プリチャージ判定線 (984)	出力 (1005)
0	0	階調電流(104)
1	0	階調電流(104)
0	1	階調電流(104)
1	1	Vp1
0	2	階調電流(104)
1	2	Vp2
0	3	階調電流(104)
1	3	Vp3

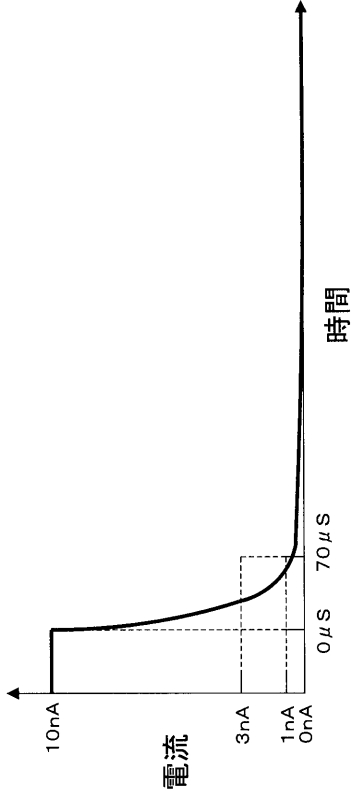
【図 1 0 2】



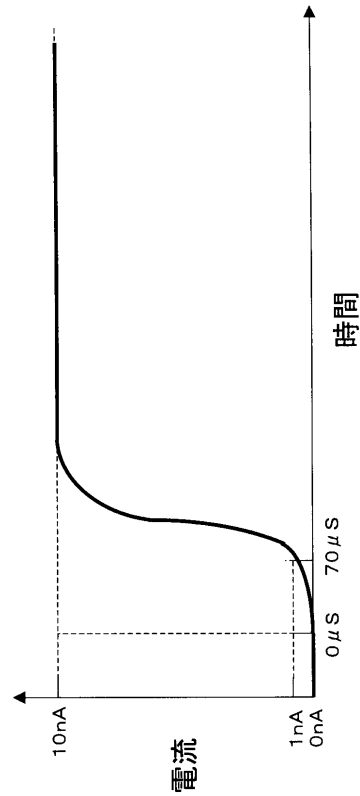
【図 1 0 3】



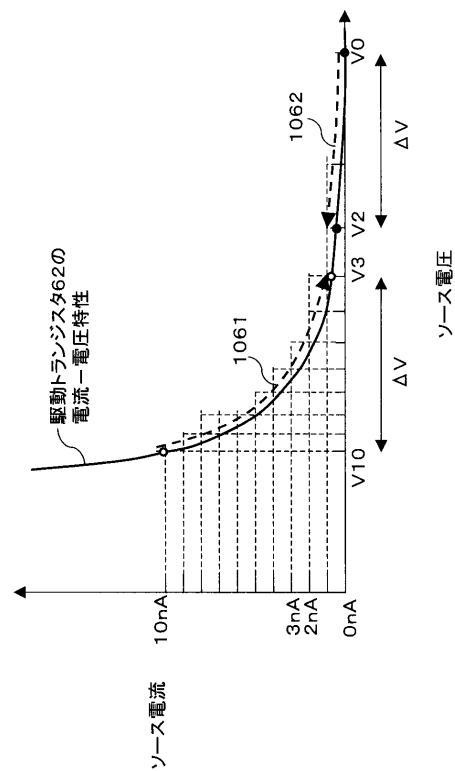
【図 1 0 4】



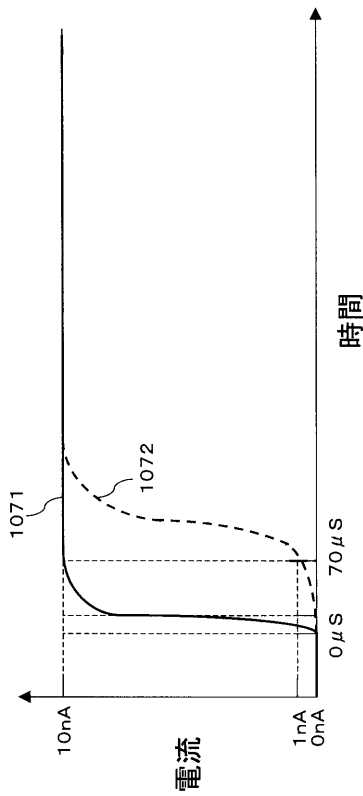
【図 105】



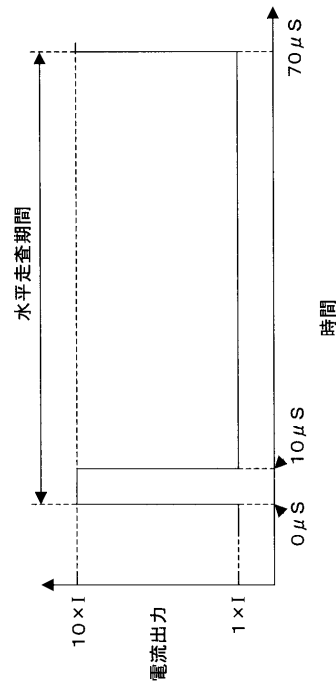
【図 106】



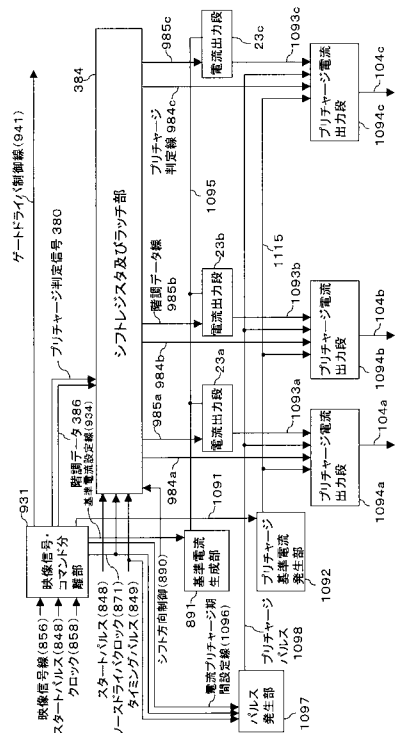
【図 107】



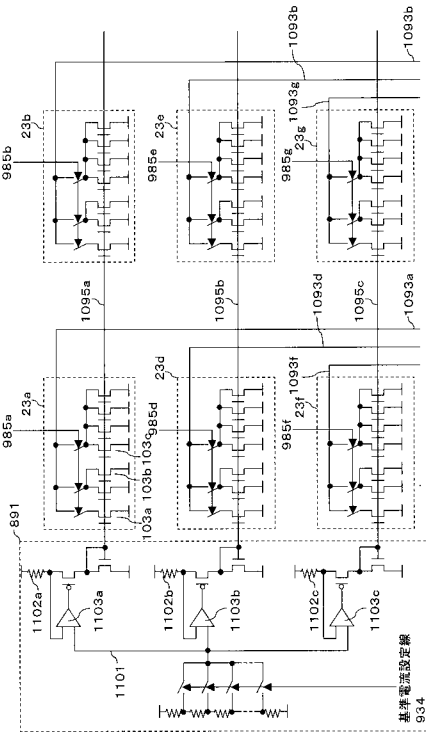
【図 108】



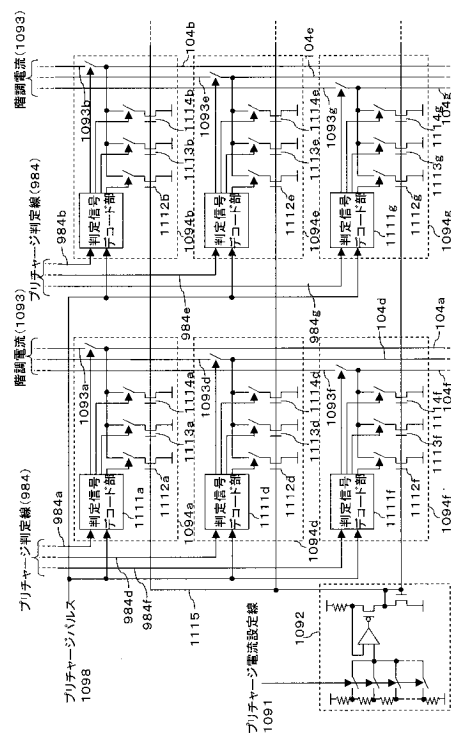
【 図 1 0 9 】



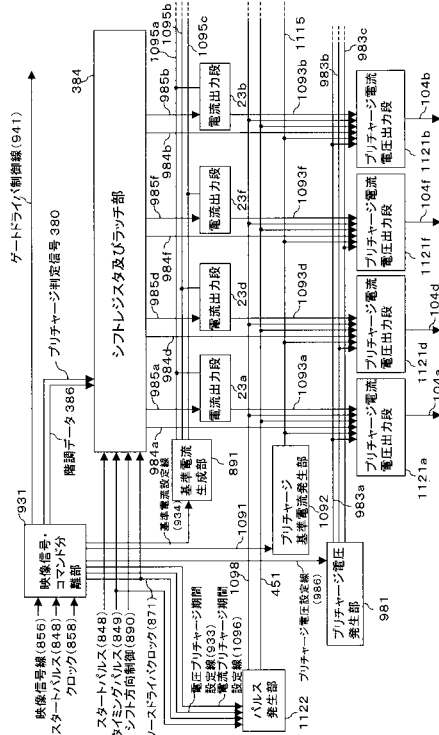
【 図 1 1 0 】



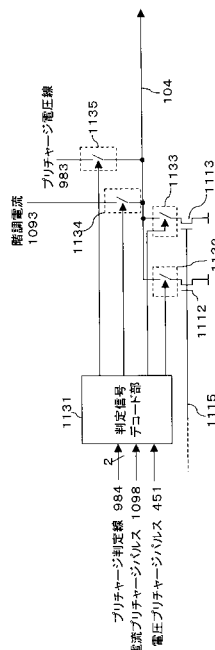
【 図 1 1 1 】



【 図 1 1 2 】



【 図 1 1 3 】

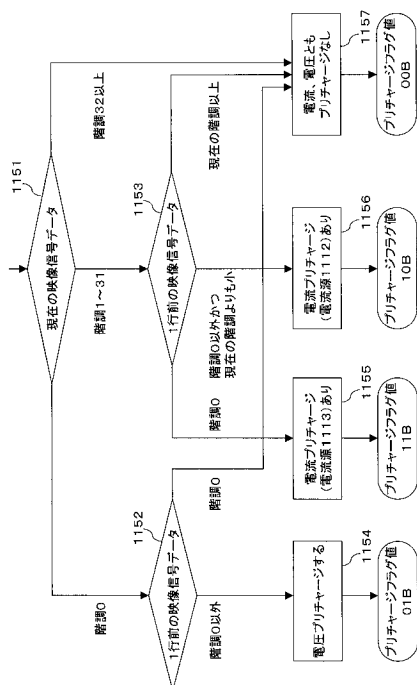


【 図 1 1 4 】

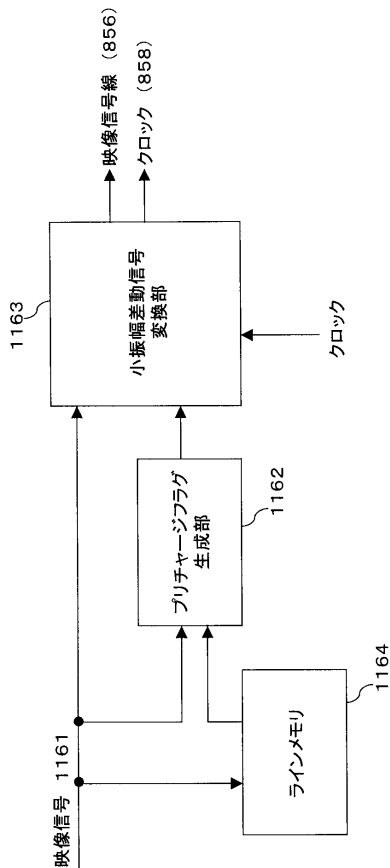
984		451	1098	1132	1133	1134	1135	状態
上段ビット	下段ビット							
0	0	X	X	OFF	OFF	ON	OFF	電流、電圧ともプリチャージなし
0	1	0	X	OFF	OFF	ON	OFF	電圧プリチャージ
1	0	1	X	OFF	OFF	ON	OFF	電流プリチャージ(電源線1112)
1	1	0	X	0	OFF	OFF	OFF	電流プリチャージ(電流線1113)

X!はDon't careのことを示す

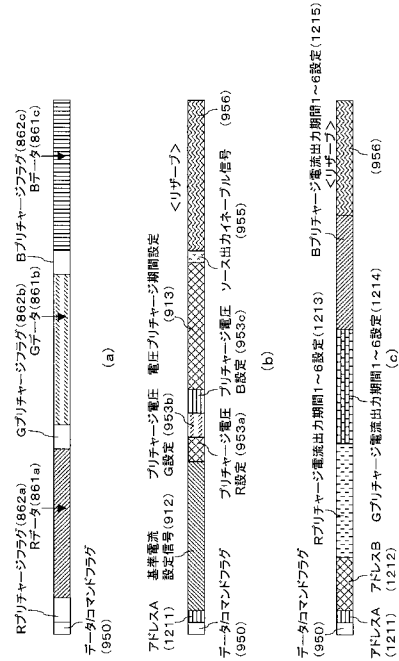
【 図 1 1 5 】



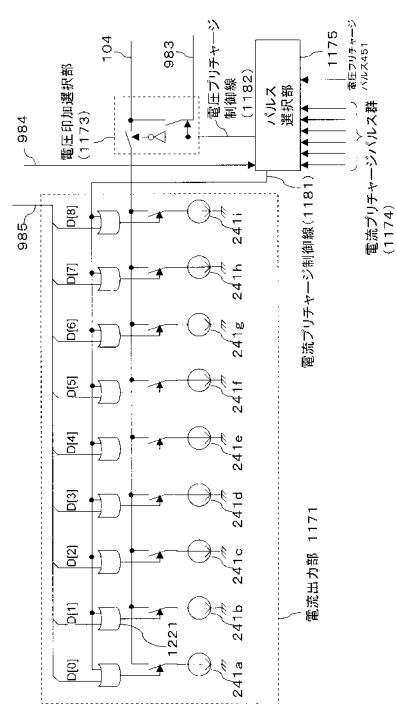
【 図 1 1 6 】



【図 1 2 1】



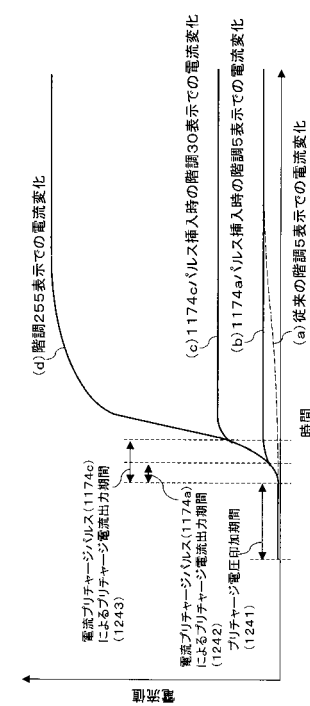
【図 1 2 2】



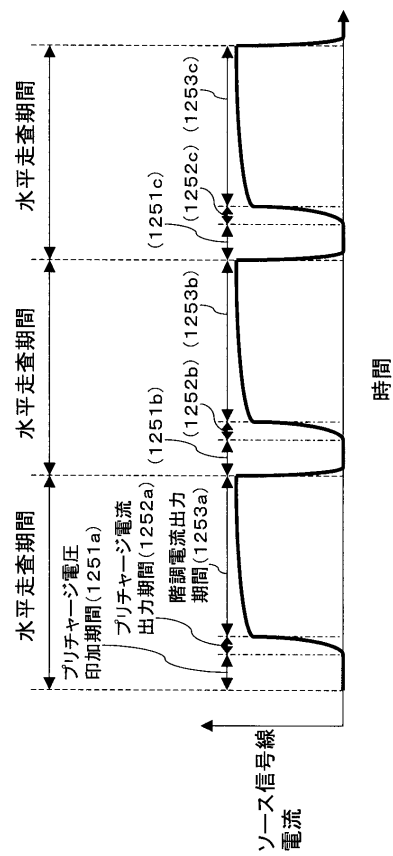
【図 1 2 3】

階調	プリチャージ電流出力期間	電流プリチャージパルスの対応
0	なし	なし(電圧プリチャージのみ)
1	0.4 μ 秒	1174a
2	0.8 μ 秒	1174b
3	1.2 μ 秒	1174c
4	1.6 μ 秒	1174d
5	2.0 μ 秒	1174e
6~35	2.4 μ 秒	1174f
36~255	なし	なし

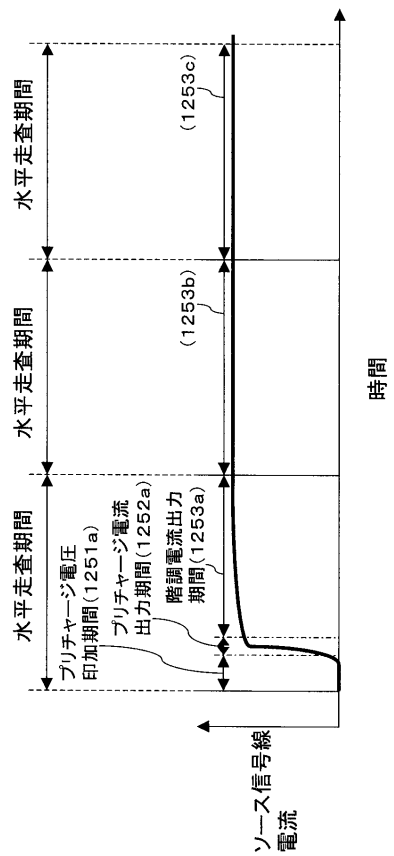
【図 1 2 4】



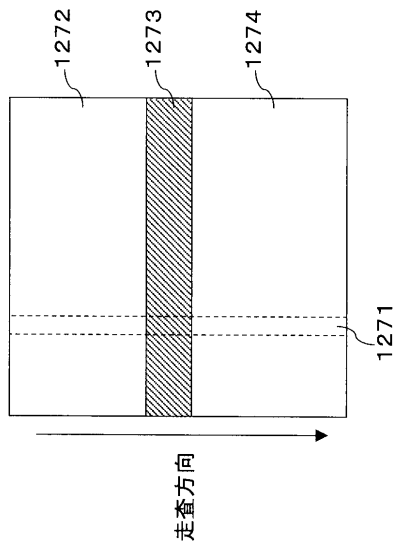
【図 1 2 5】



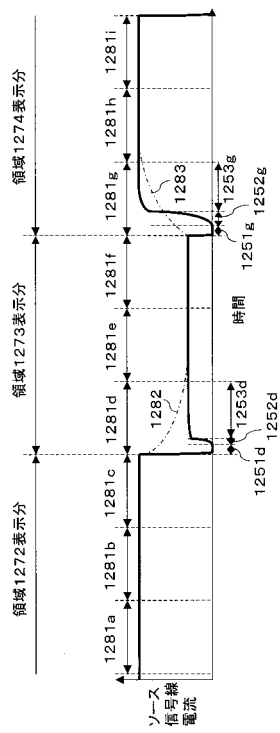
【図 1 2 6】



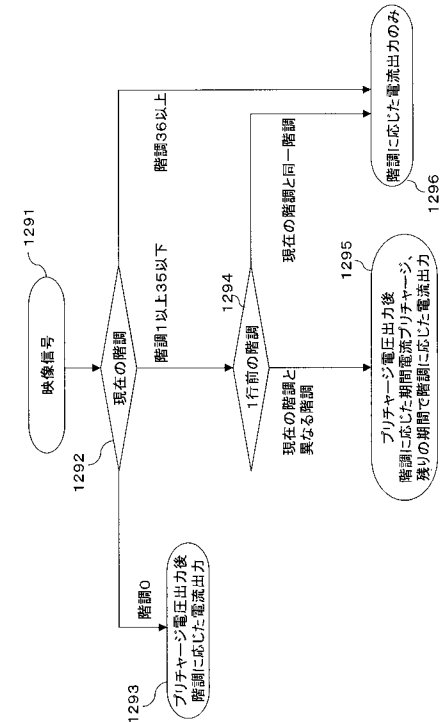
【図 1 2 7】



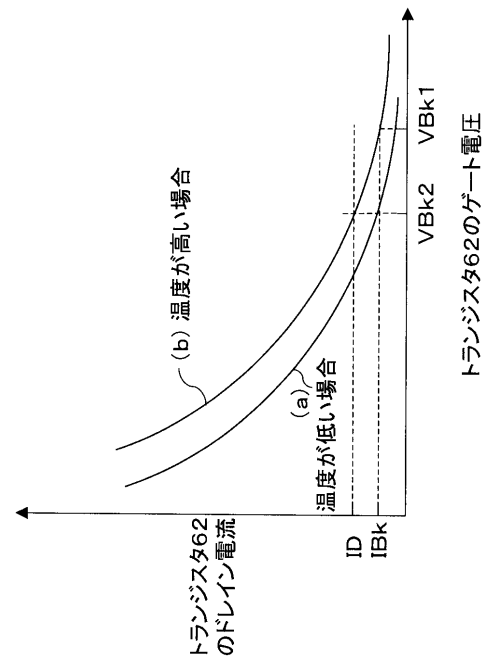
【図 1 2 8】



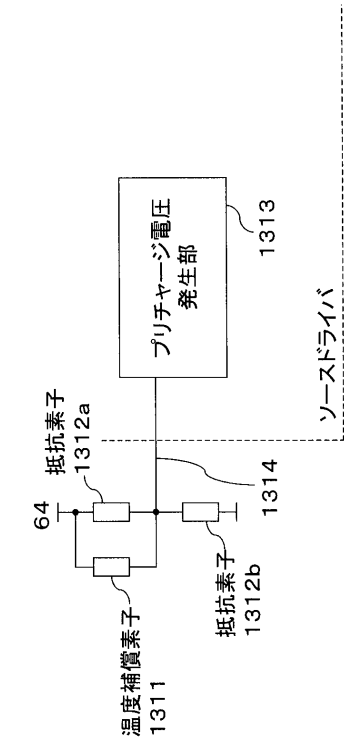
【図 1 2 9】



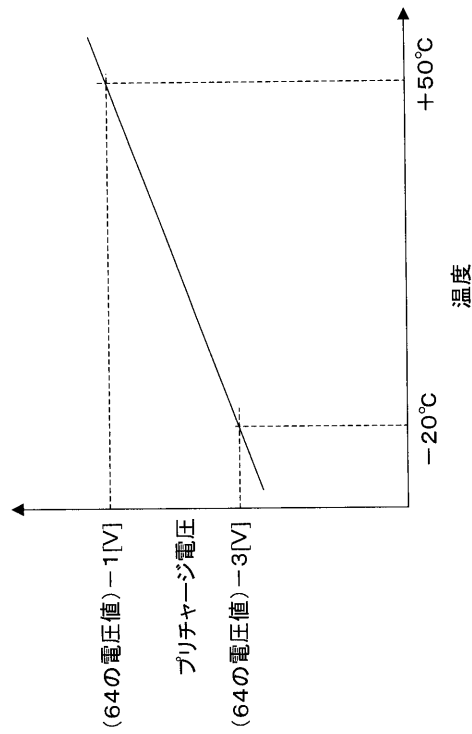
【図 1 3 0】



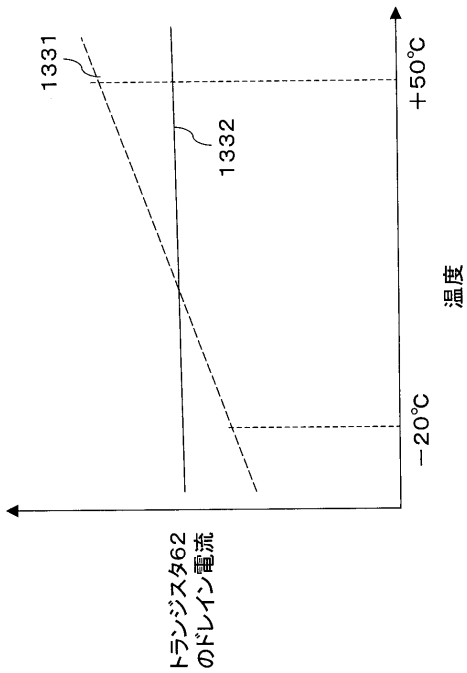
【図 1 3 1】



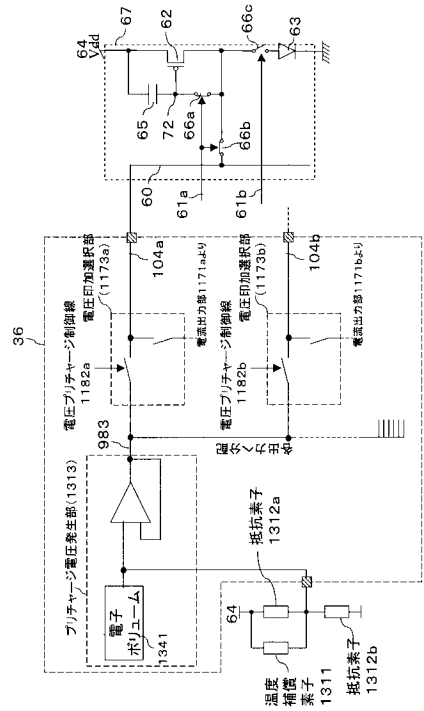
【図 1 3 2】



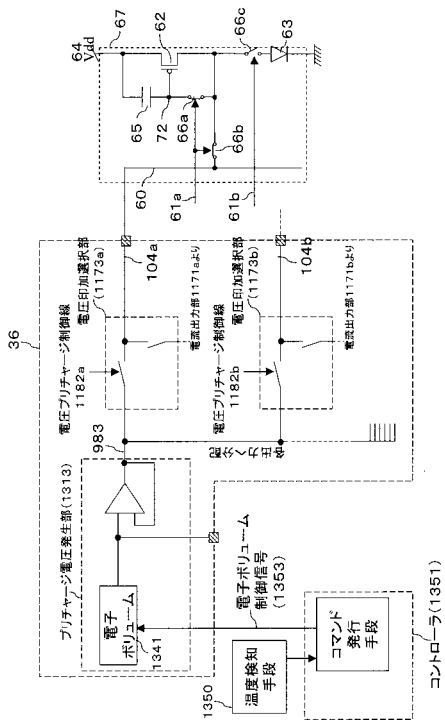
【図 1 3 3】



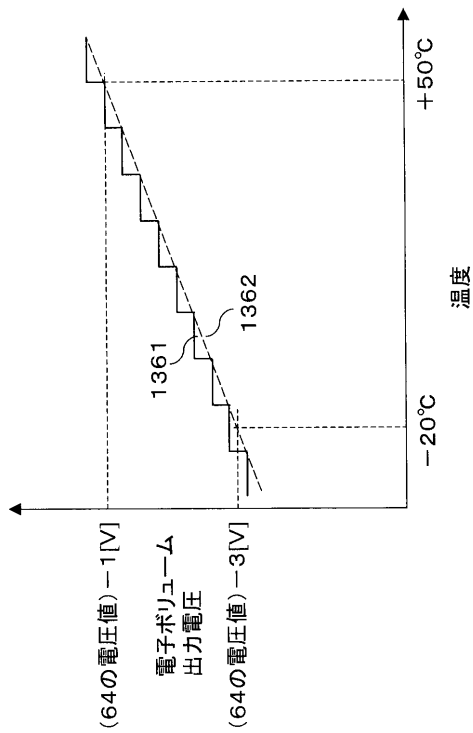
【図 1 3 4】



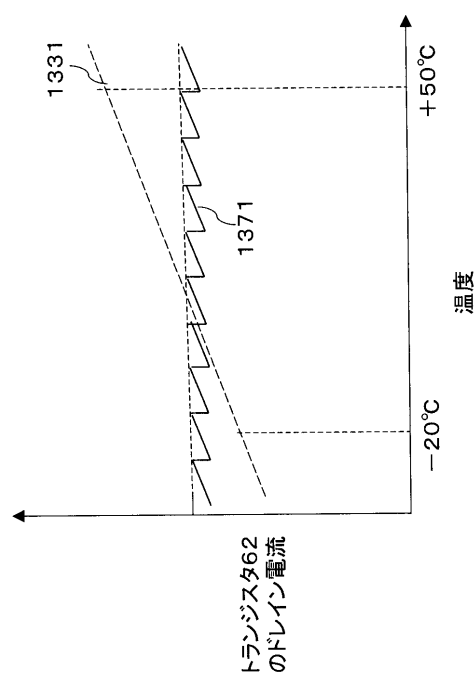
【図 1 3 5】



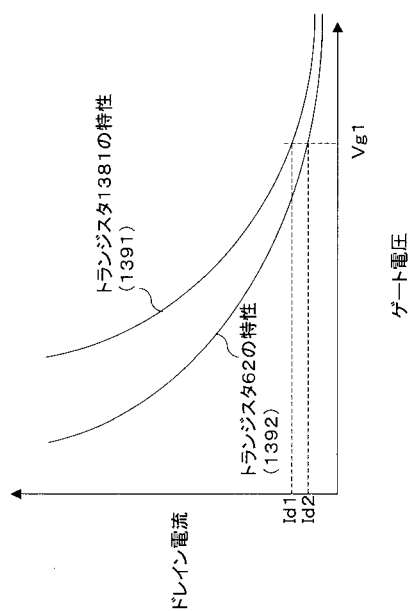
【図 1 3 6】



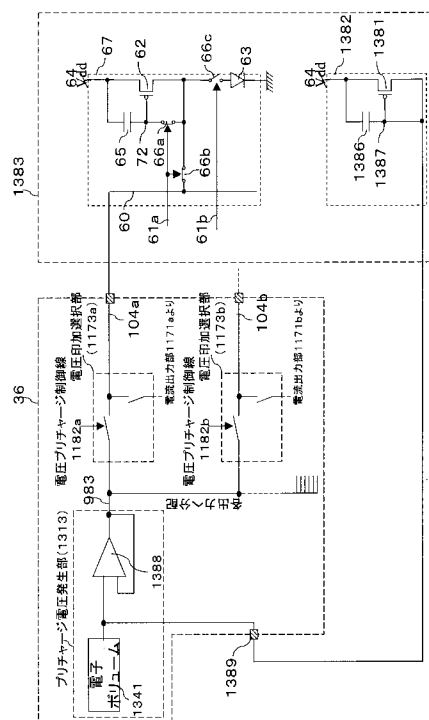
【 図 1 3 7 】



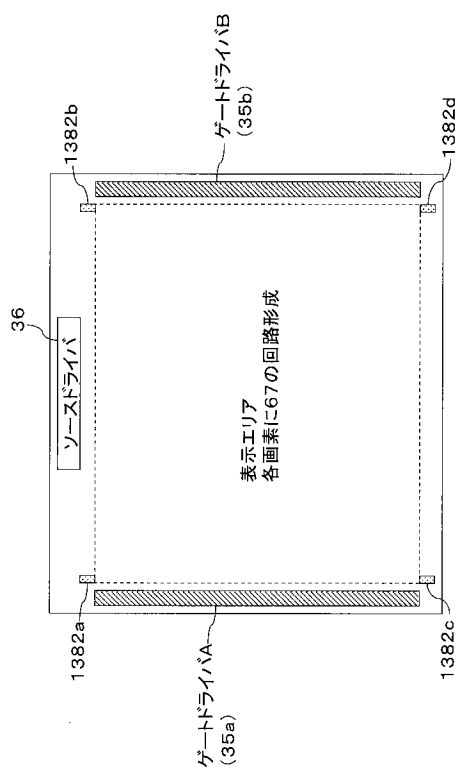
【 図 1 3 9 】



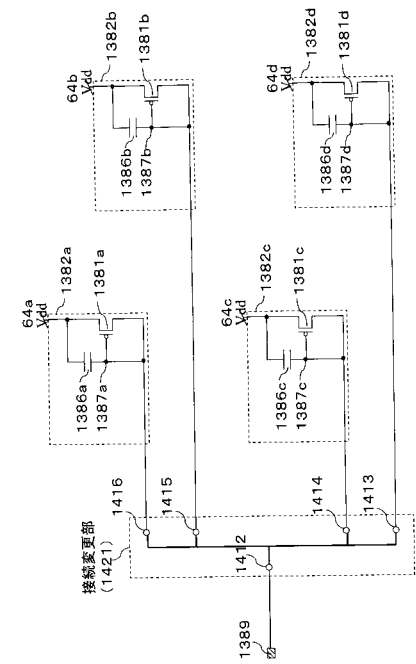
【 図 1 3 8 】



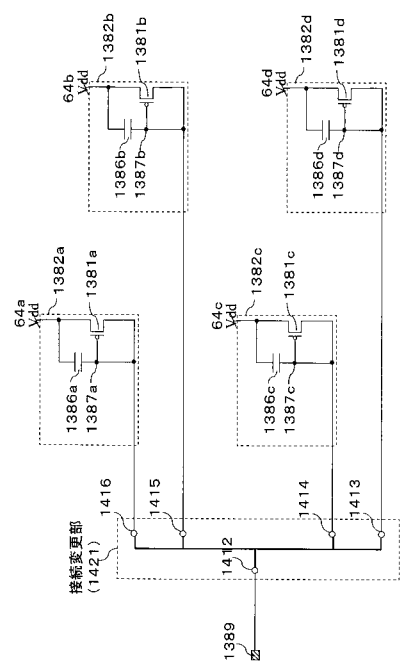
【 図 1 4 0 】



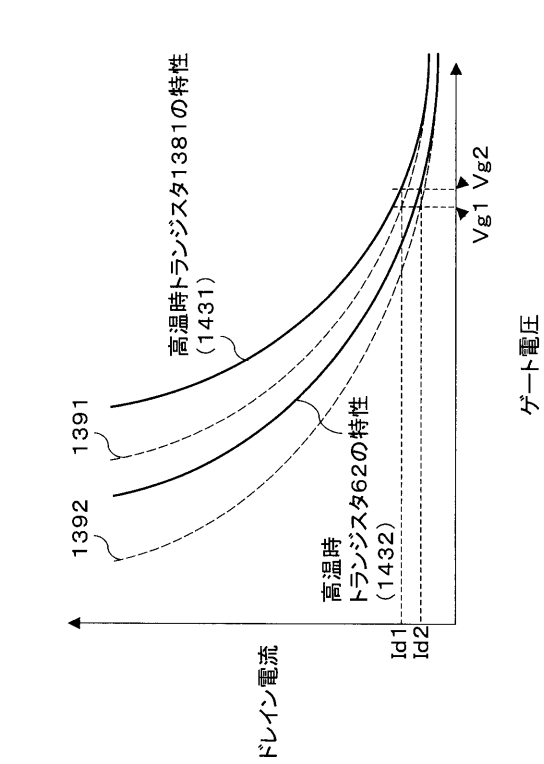
【図 1 4 1】



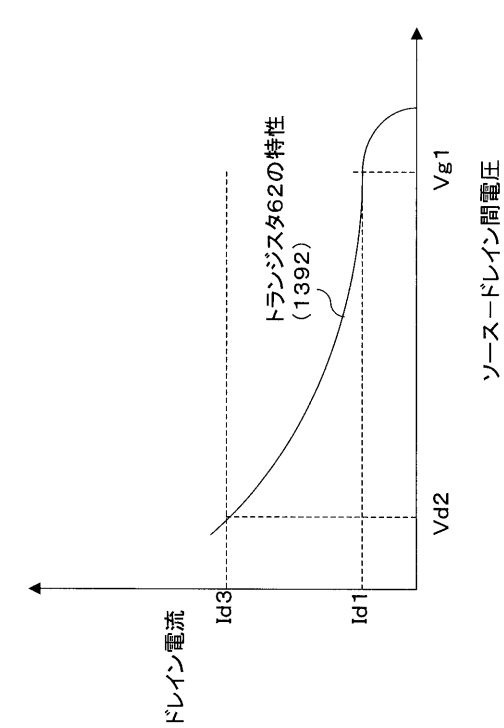
【図 1 4 2】



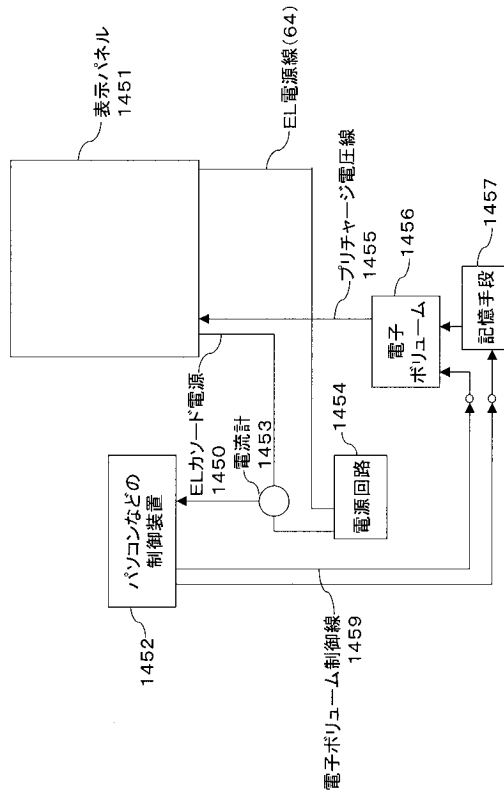
【図 1 4 3】



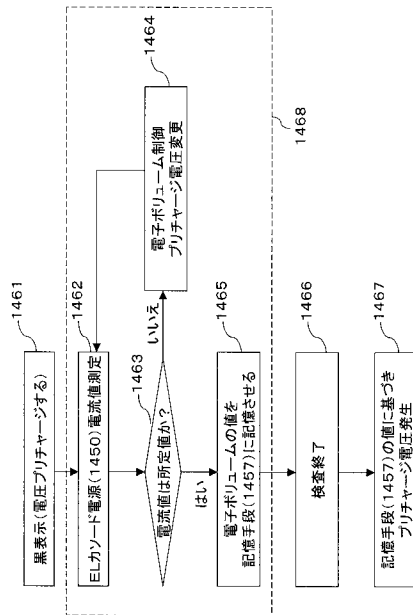
【図 1 4 4】



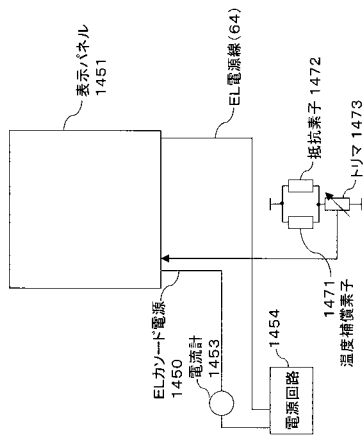
【図 145】



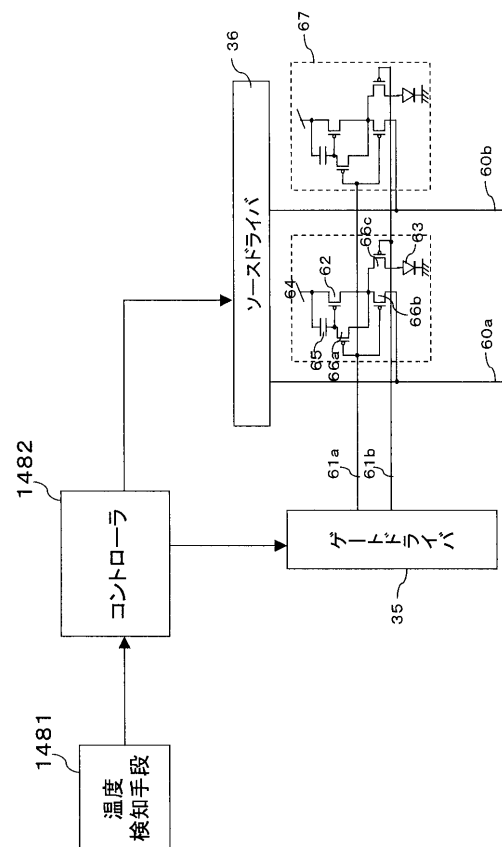
【図 146】



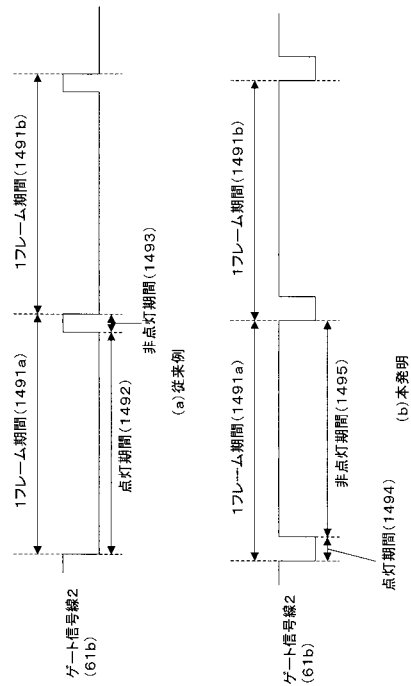
【図 147】



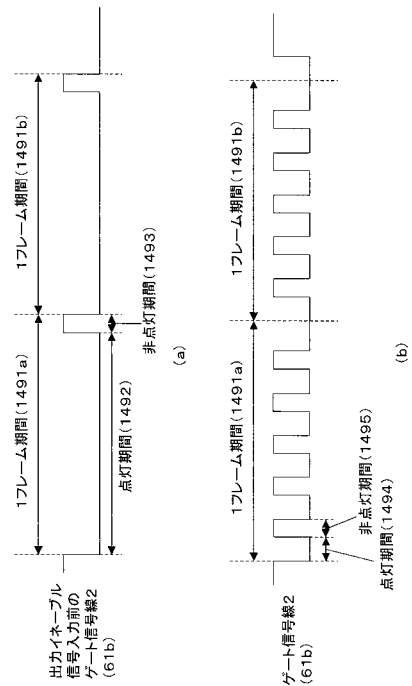
【図 148】



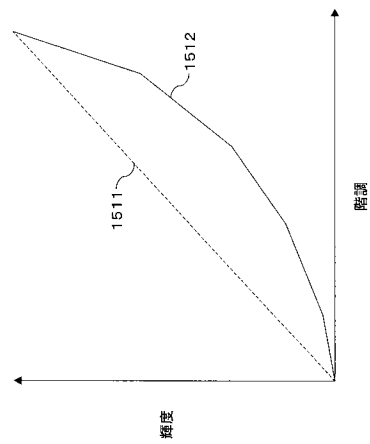
【図 149】



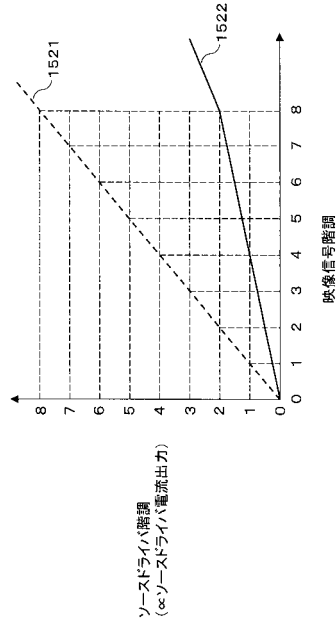
【図 150】



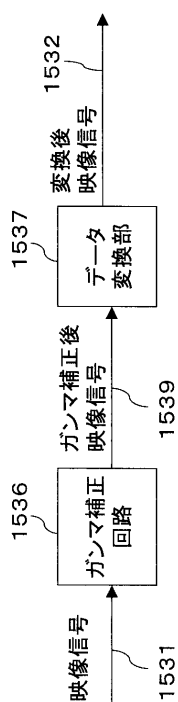
【図 151】



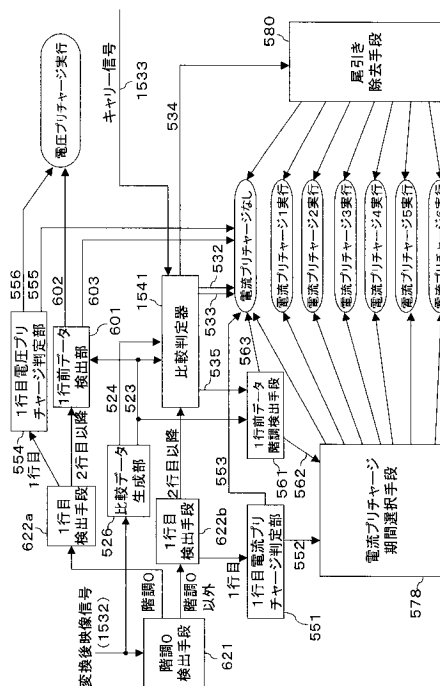
【図 152】



【 ☓ 1 5 3 】



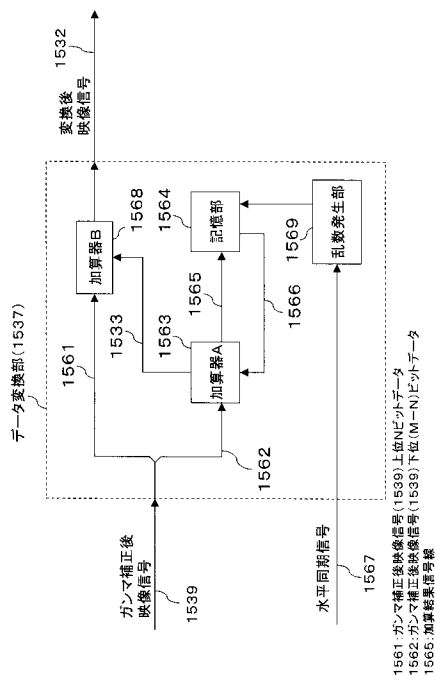
【 ䷮ 1 5 4 】



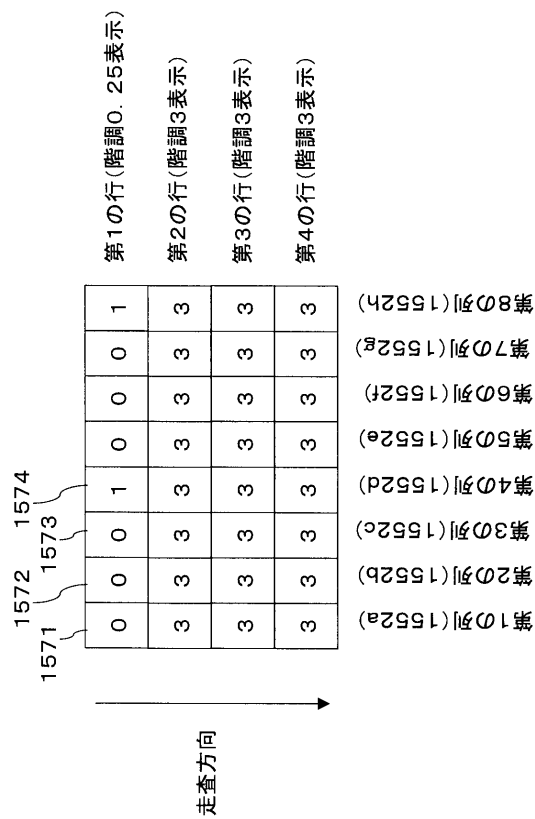
【 図 1 5 5 】

第10行(1551a)	0	0	0	1	0	0	0	1
第20行(1551b)	0	1	0	0	1	0	0	0
第30行(1551c)	0	0	1	0	0	0	1	0
第40行(1551d)	1	0	0	0	1	0	0	0

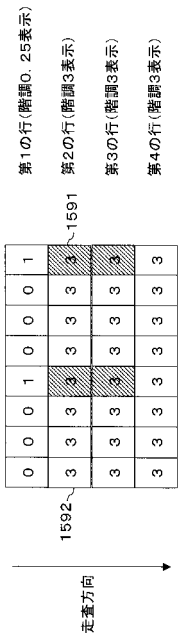
【 図 1 5 6 】



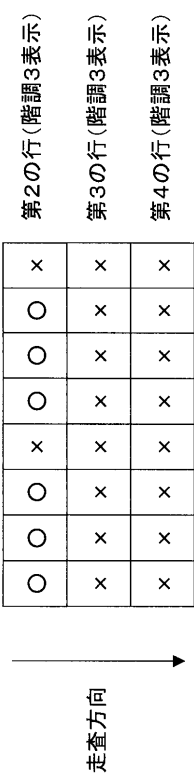
【図 1 5 7】



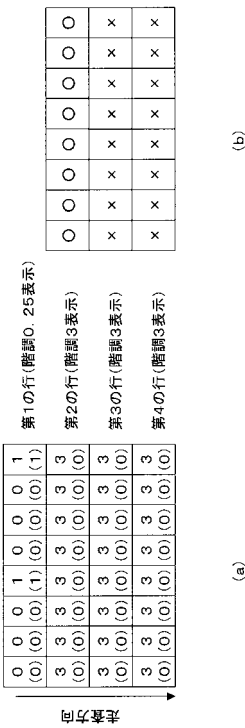
【図 1 5 9】



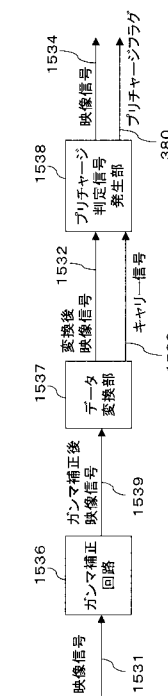
【図 1 5 8】



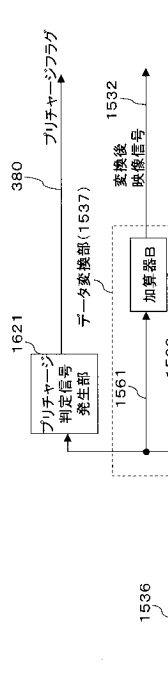
【図 1 6 0】



【図 1 6 1】



【図 1 6 2】



【図 1 6 3】

0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	第1の行 (階調0.25表示)
3	3	3	3	3	3	3	3	3	3	第2の行 (階調3表示)
3	3	3	3	3	3	3	3	3	3	第3の行 (階調3表示)
3	3	3	3	3	3	3	3	3	3	第4の行 (階調3表示)

【図 1 6 4】

0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	第1の行 (階調0表示)
2	3	3	3	2	3	3	3	3	3	第2の行 (階調2.75表示)
3	3	2	3	3	3	3	2	3	3	第3の行 (階調2.75表示)
3	2	3	3	3	3	3	2	3	3	第4の行 (階調2.75表示)

【 ㊦ 1 6 5 】

走査方向

0	0	0	0	0	0	0	第1の行(階調0表示)
2	2	2	2	2	2	2	第2の行(階調2.75表示)
2	2	2	2	2	2	2	第3の行(階調2.75表示)
2	2	2	2	2	2	2	第4の行(階調2.75表示)

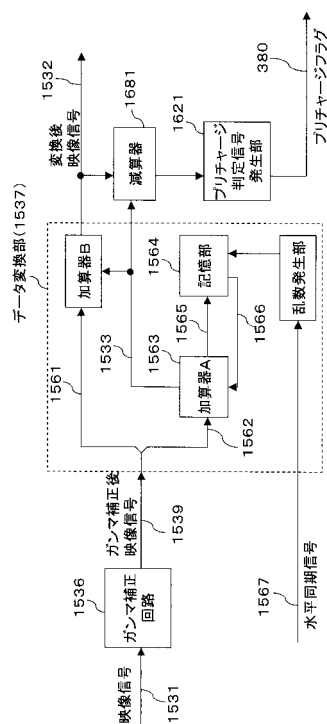
【 図 1 6 7 】

1前行 キャリアー信号(1533)	現在の キャリアー信号(1533)	判定
0	0	プリチャージあり
0	1	プリチャージなし
1	0	プリチャージあり
1	1	プリチャージあり

【 ㊦ 1 6 6 】

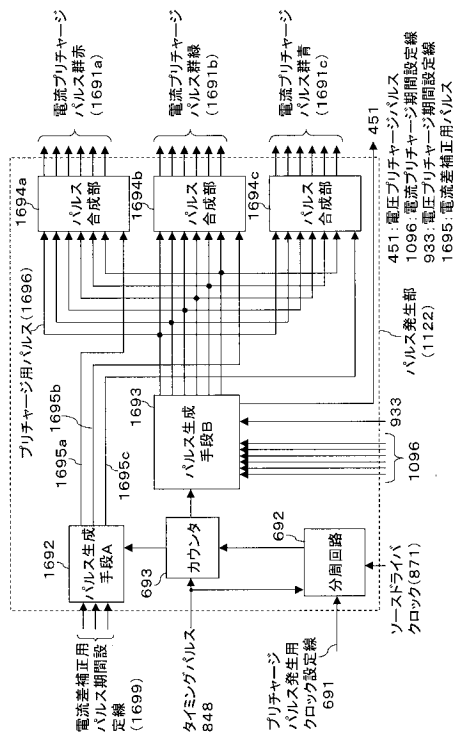
1前行 キャリアー信号(1533)	現在の キャリアー信号(1533)	判定
0	0	プリチャージなし
0	1	プリチャージなし
1	0	プリチャージあり
1	1	プリチャージなし

【 図 1 6 8 】

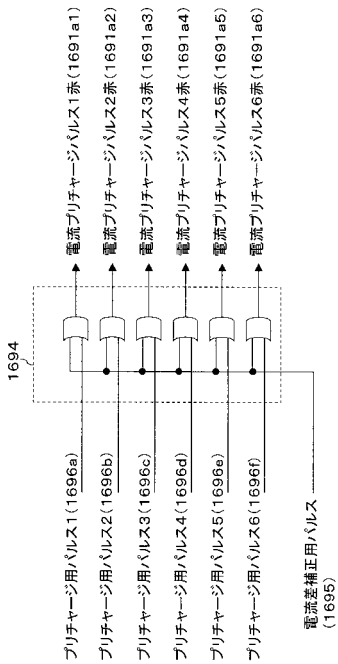


1561:ガンマ補正後映像信号(1539)上位Nビットデータ
1562:ガンマ補正後映像信号(1539)下位(M-N)ビットデータ
1565:加算結果信号線

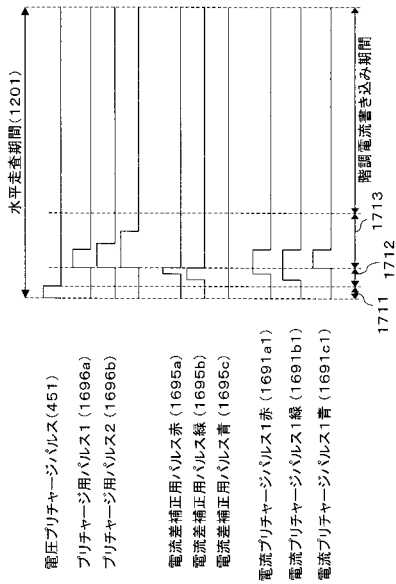
【図 169】



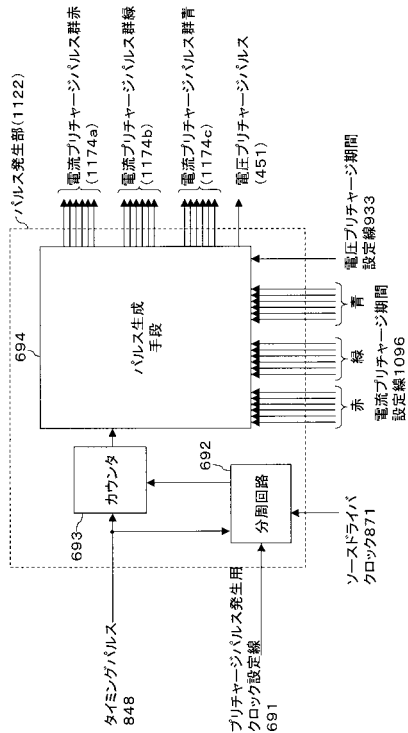
【図 170】



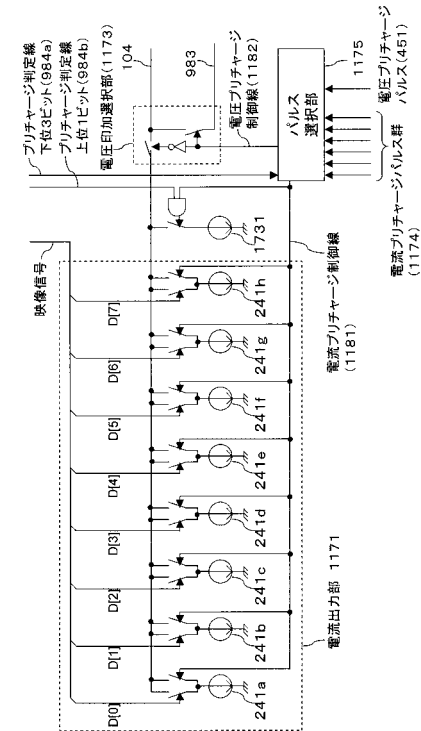
【図 171】



【図 172】



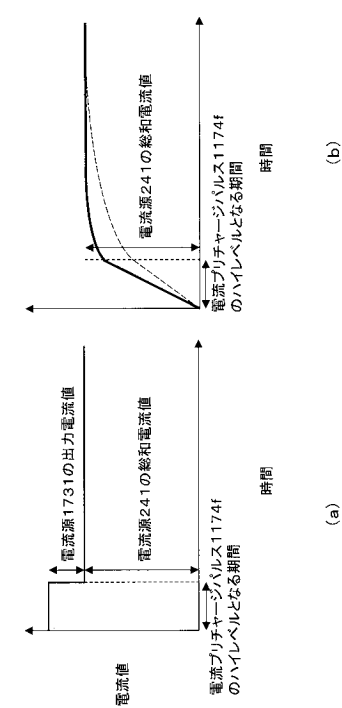
【図 173】



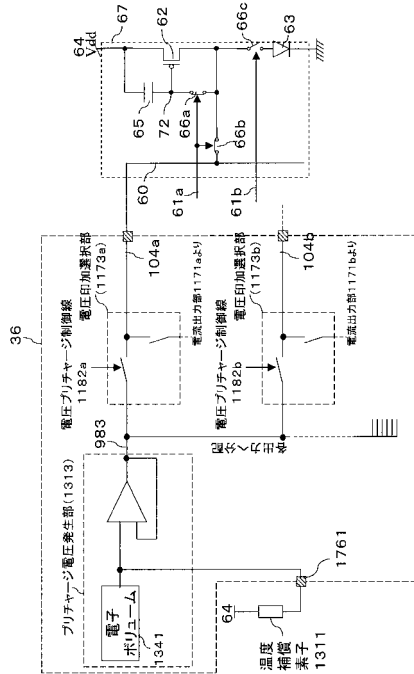
【図 174】

プリチャージ判定線		動作		電圧プリチャージ		電流プリチャージ(電流値、期間)	
984b	984a	X	0	0	0	なし	なし
0	0	0	0	1	あり	電流源241a~241hにより1174aのバルス入力期間実施	電流源241a~241hにより1174aのバルス入力期間実施
1	0	0	0	1	あり	電流源241a~241hにより1174bのバルス入力期間実施	電流源241a~241hにより1174bのバルス入力期間実施
0	0	1	0	0	あり	電流源241a~241hにより1174cのバルス入力期間実施	電流源241a~241hにより1174cのバルス入力期間実施
1	0	1	0	0	あり	電流源241a~241hにより1174dのバルス入力期間実施	電流源241a~241hにより1174dのバルス入力期間実施
0	0	1	1	0	あり	電流源241a~241hにより1174eのバルス入力期間実施	電流源241a~241hにより1174eのバルス入力期間実施
1	0	1	1	0	あり	電流源241a~241hにより1174fのバルス入力期間実施	電流源241a~241hにより1174fのバルス入力期間実施
0	1	0	0	0	あり	電流源241a~241hにより1174gのバルス入力期間実施	電流源241a~241hにより1174gのバルス入力期間実施
1	0	1	0	0	あり	電流源241a~241hにより1174hのバルス入力期間実施	電流源241a~241hにより1174hのバルス入力期間実施
0	1	1	0	1	あり	電流源241a~241hにより1174iのバルス入力期間実施	電流源241a~241hにより1174iのバルス入力期間実施
1	1	1	0	1	あり	電流源241a~241hにより1174jのバルス入力期間実施	電流源241a~241hにより1174jのバルス入力期間実施
X	1	1	1	1	あり	なし	なし

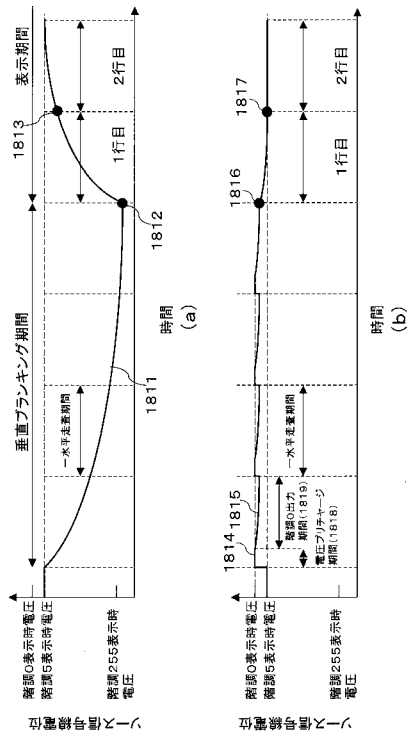
【図 175】



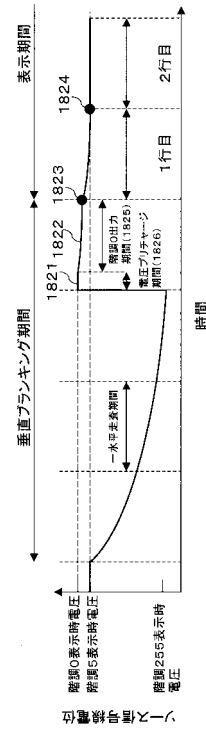
【図 176】



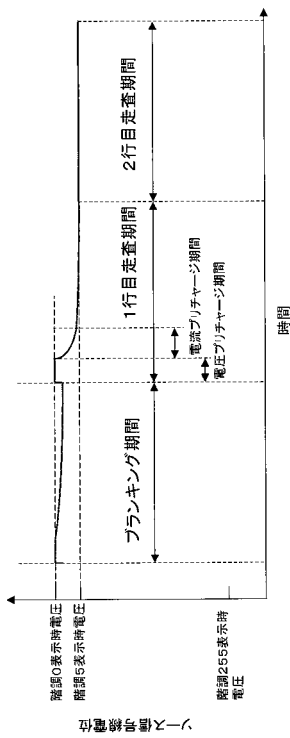
【図 181】



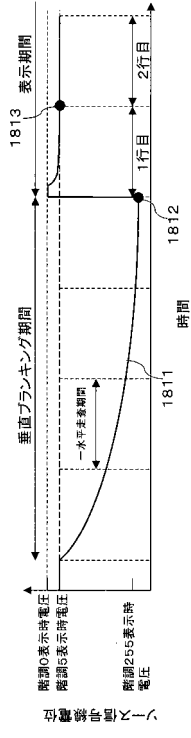
【図 182】



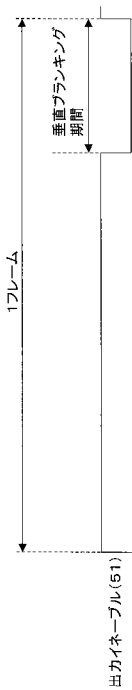
【図 183】



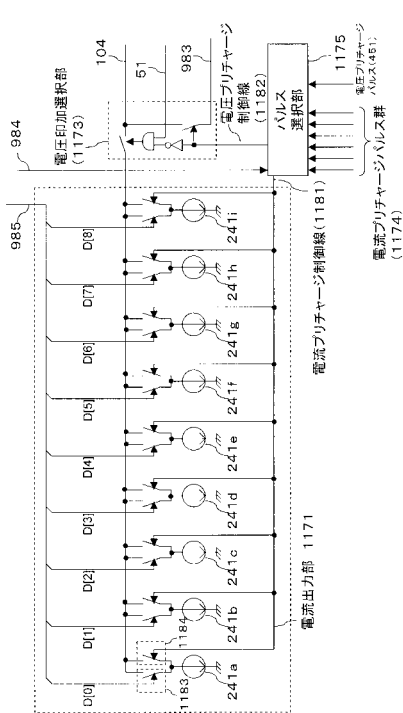
【図 184】



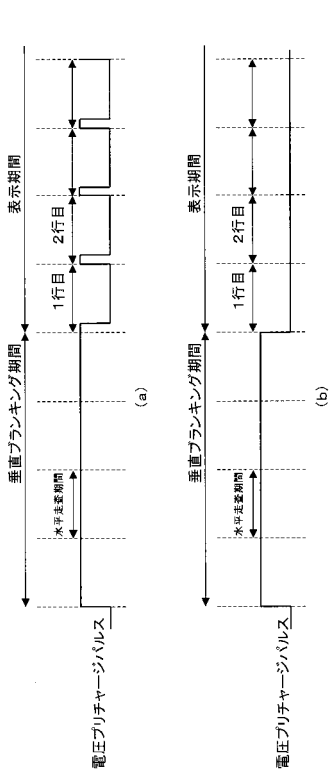
【図 185】



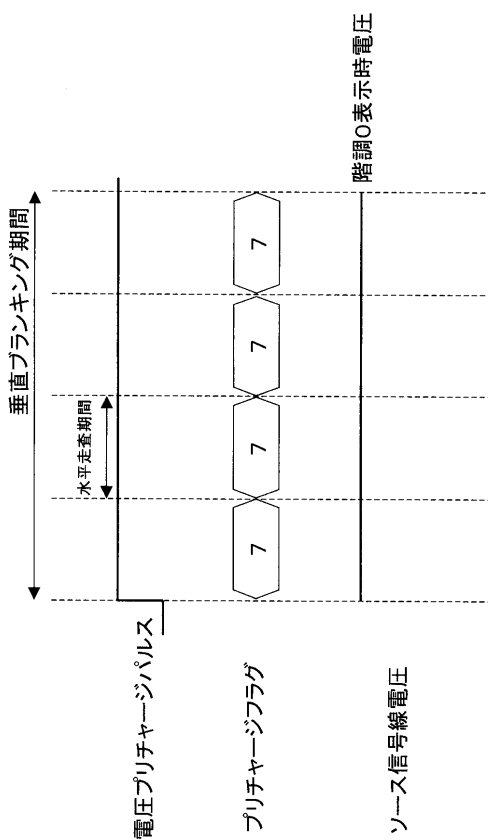
【図 186】



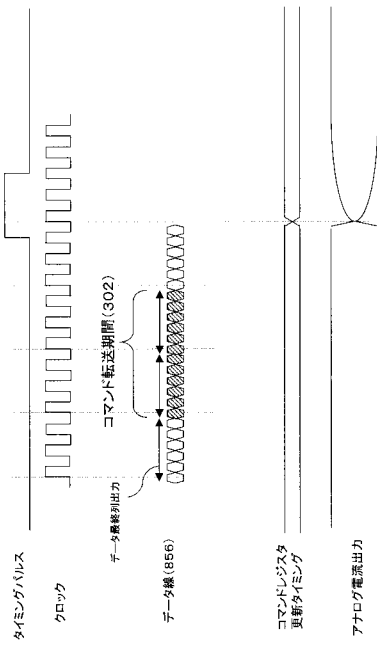
【図 187】



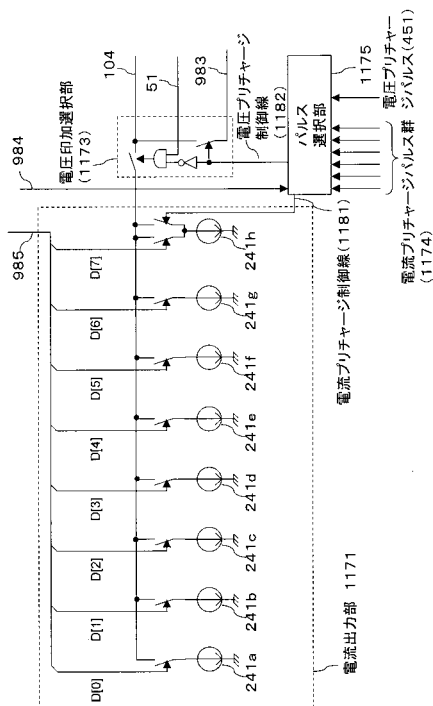
【図 188】



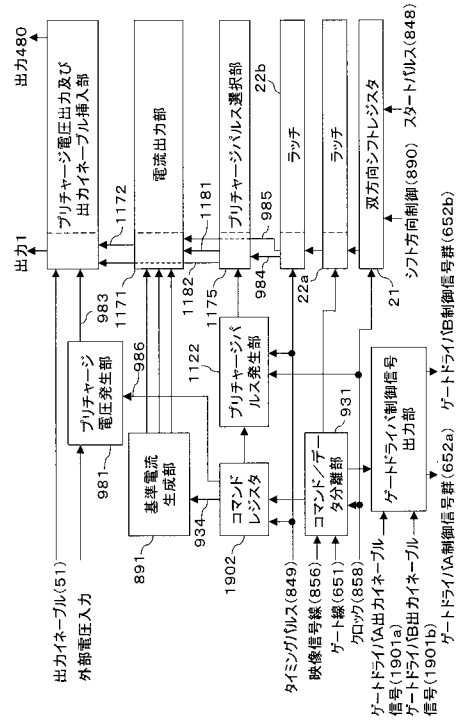
【図 189】



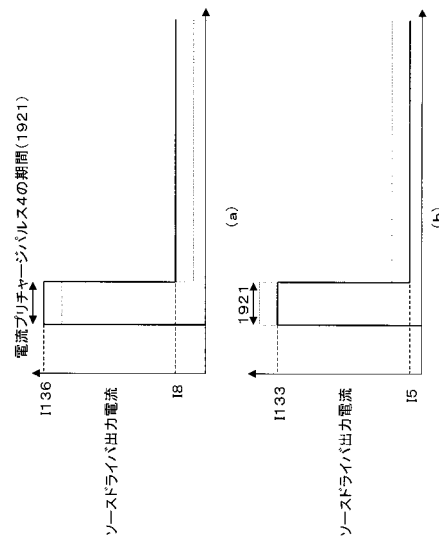
【図 191】



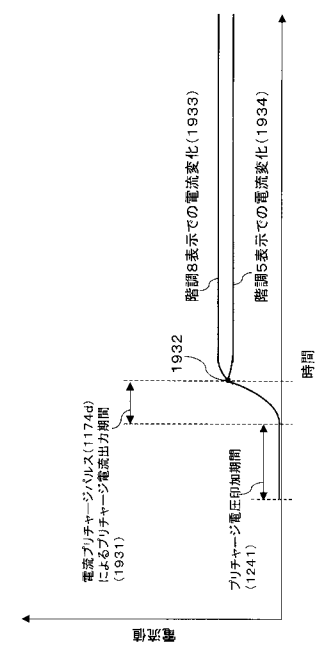
【図 190】



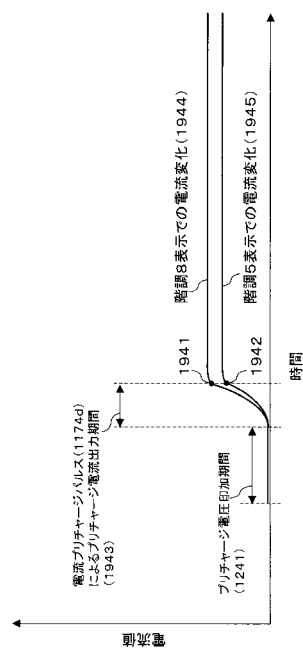
【図 192】



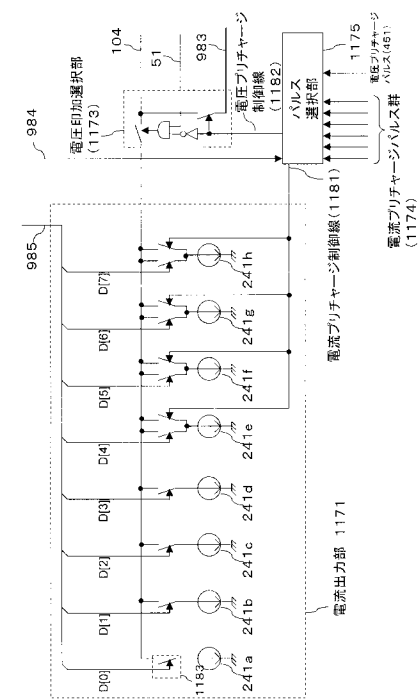
【図 193】



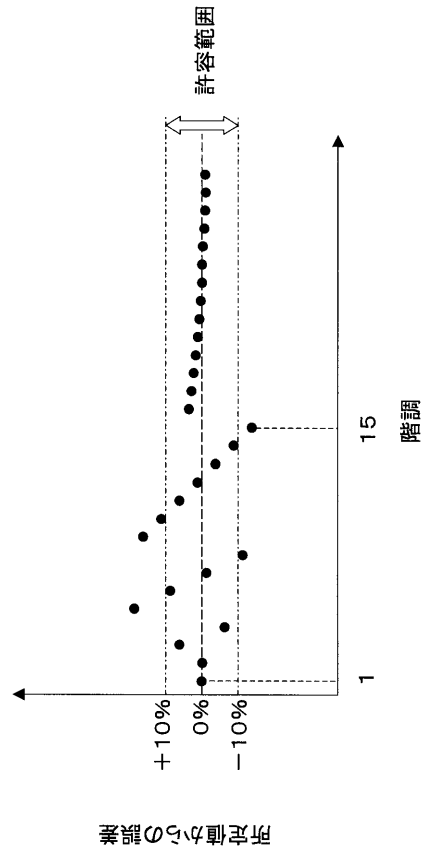
【図 194】



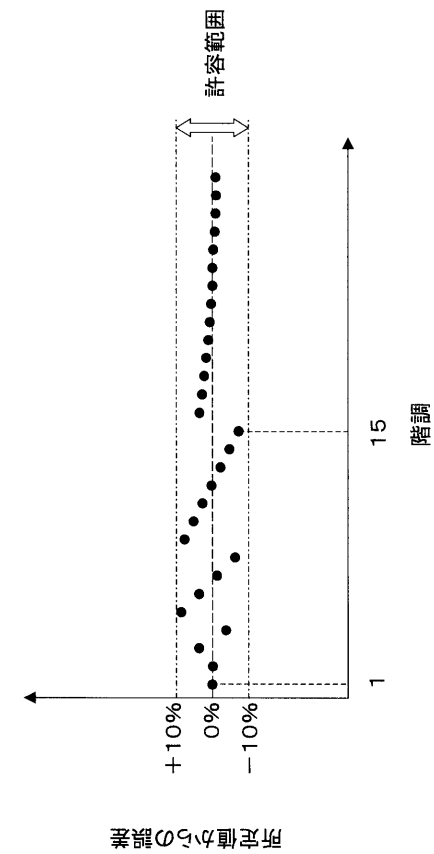
【図 195】



【図 196】



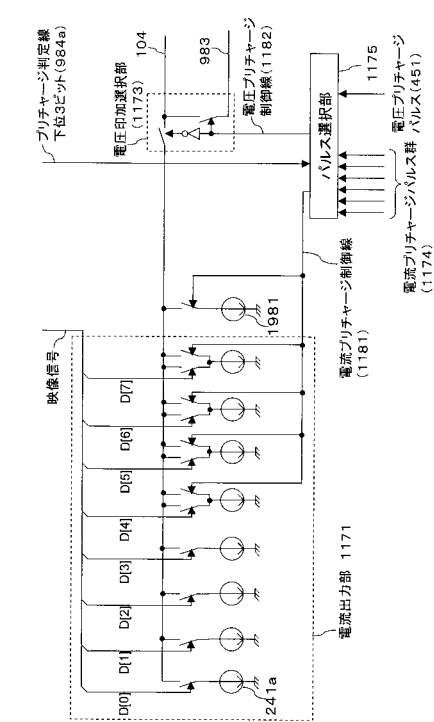
【 図 1 9 7 】



【 図 1 9 9 】

階調	使用するプリチャージパルス
0	電圧プリチャージパルス451
1	電圧プリチャージパルス451と電流プリチャージパルス1174a
2	電圧プリチャージパルス451と電流プリチャージパルス1174b
3、4	電圧プリチャージパルス451と電流プリチャージパルス1174c
5~8	電圧プリチャージパルス451と電流プリチャージパルス1174d
9~15	電圧プリチャージパルス451と電流プリチャージパルス1174e
16~70	電圧プリチャージパルス451と電流プリチャージパルス1174f
71以上	なし

【 図 1 9 8 】



フロントページの続き

(51) Int.Cl.

F I

テーマコード (参考)

H 0 5 B 33/14

A

专利名称(译)	使用有机发光元件驱动显示装置的方法		
公开(公告)号	JP2006154299A	公开(公告)日	2006-06-15
申请号	JP2004344771	申请日	2004-11-29
[标]申请(专利权)人(译)	东芝松下显示技术股份有限公司		
申请(专利权)人(译)	东芝松下显示技术有限公司		
[标]发明人	柘植仁志		
发明人	柘植 仁志		
IPC分类号	G09G3/30 G09G3/20 H01L51/50		
FI分类号	G09G3/30.K G09G3/20.621.F G09G3/20.623.C G09G3/20.623.D G09G3/20.641.D H05B33/14.A G09G3/20.612.T G09G3/3241 G09G3/325 G09G3/3266 G09G3/3275 G09G3/3283		
F-TERM分类号	3K007/AB17 3K007/AB18 3K007/BA06 3K007/DB03 3K007/GA00 5C080/AA06 5C080/BB05 5C080/CC03 5C080/DD05 5C080/DD06 5C080/DD08 5C080/DD22 5C080/DD25 5C080/EE29 5C080/EE30 5C080/FF01 5C080/FF07 5C080/FF11 5C080/JJ01 5C080/JJ02 5C080/JJ03 5C080/JJ04 5C080/JJ05 5C080/JJ06 5C080/JJ07 3K107/AA01 3K107/BB01 3K107/CC33 3K107/CC45 3K107/EE03 3K107/HH02 3K107/HH04 5C380/AA01 5C380/AA03 5C380/AB06 5C380/AB19 5C380/AB22 5C380/AB23 5C380/AB24 5C380/AB31 5C380/AB34 5C380/AB37 5C380/AC04 5C380/AC05 5C380/AC07 5C380/AC09 5C380/AC11 5C380/AC12 5C380/BA01 5C380/BA02 5C380/BA08 5C380/BA09 5C380/BA10 5C380/BA11 5C380/BA12 5C380/BA15 5C380/BA19 5C380/BA20 5C380/BA23 5C380/BA29 5C380/BA30 5C380/BA37 5C380/BA38 5C380/BA39 5C380/BA40 5C380/BA42 5C380/BA46 5C380/BB02 5C380/BB09 5C380/BB12 5C380/BB15 5C380/BB16 5C380/BB21 5C380/BB23 5C380/BC02 5C380/BC06 5C380/BC07 5C380/BC09 5C380/BC13 5C380/BC14 5C380/BD11 5C380/CA04 5C380/CA05 5C380/CA13 5C380/CA22 5C380/CA23 5C380/CA26 5C380/CA29 5C380/CA35 5C380/CA36 5C380/CA42 5C380/CA47 5C380/CA49 5C380/CA52 5C380/CA53 5C380/CA54 5C380/CA57 5C380/CB18 5C380/CB26 5C380/CC13 5C380/CC14 5C380/CC18 5C380/CC19 5C380/CC26 5C380/CC27 5C380/CC33 5C380/CC39 5C380/CC52 5C380/CC63 5C380/CD014 5C380/CD015 5C380/CE05 5C380/CE07 5C380/CE08 5C380/CE16 5C380/CE21 5C380/CE22 5C380/CF01 5C380/CF03 5C380/CF06 5C380/CF07 5C380/CF09 5C380/CF12 5C380/CF13 5C380/CF18 5C380/CF26 5C380/CF27 5C380/CF32 5C380/CF33 5C380/CF41 5C380/CF48 5C380/CF51 5C380/CF56 5C380/CF59 5C380/CF61 5C380/CF64 5C380/CF67 5C380/DA02 5C380/DA06 5C380/DA08 5C380/DA12 5C380/DA13 5C380/DA32 5C380/DA35 5C380/DA37 5C380/DA38 5C380/DA39 5C380/DA47 5C380/EA01 5C380/FA03 5C380/FA04 5C380/FA09 5C380/FA21 5C380/FA24 5C380/GA18 5C380/HA02 5C380/HA11 5C380/HA13		
代理人(译)	松田 正道		
其他公开文献	JP2006154299A5		
外部链接	Espacenet		

摘要(译)

使用由电流驱动的有机发光元件的显示装置在低灰度显示中具有较小的电流值，并且要花费时间使源信号线的状态改变为预定灰度。 尽管可以通过提供使白电流通过的时间来缩短改变所需的时间，但是由于驱动器面积的限制，最多只能设置约16步，并且不可能根据灰度来输入最佳值。 改变以控制对应于最高有效位的电流而不是白电流的流动的时间段（电流预充电时间段）。 在该时段中，与灰度显示相对地输出与输出级的每个位相对应的电流源控制，并且使用强制输出最高有效位的输出的逻辑来获得当前预充电时段。 通过控制以上内容并增大/减小要预充电的电流值，实现了与更多灰度显示相对应的电流预充电，从而实现了容易写入预定灰度的驱动。 [选择图]图191

