

(19) 日本国特許庁(JP)

(12) 特 許 公 報(B2)

(11) 特許番号
特許第5715063号
(P5715063)

(45) 発行日 平成27年5月7日(2015.5.7)

(24) 登録日 平成27年3月20日(2015.3.20)

(51) Int.Cl.

F I

G O 9 G 3 / 3 0 (2 0 0 6 . 0 1)

G O 9 G 3 / 2 0 (2 0 0 6 . 0 1)

G O 9 G 3 / 3 0 J

G O 9 G 3 / 2 0 6 1 2 E

G O 9 G 3 / 2 0 6 1 1 A

G O 9 G 3 / 2 0 6 2 1 J

G O 9 G 3 / 2 0 6 1 1 H

請求項の数 8 (全 35 頁) 最終頁に続く

(21) 出願番号	特願2011-539859 (P2011-539859)	(73) 特許権者	507257080
(86) (22) 出願日	平成21年12月8日 (2009.12.8)		イグニス・イノベーション・インコーポレ
(65) 公表番号	特表2012-511183 (P2012-511183A)		ーテッド
(43) 公表日	平成24年5月17日 (2012.5.17)		I G N I S I N N O V A T I O N I N
(86) 国際出願番号	PCT/CA2009/001769		C O R P O R A T E D
(87) 国際公開番号	W02010/066030		カナダ オンタリオ ウォータールー パ
(87) 国際公開日	平成22年6月17日 (2010.6.17)		サースト ドライブ 50 ユニット 1
審査請求日	平成24年12月4日 (2012.12.4)		2
(31) 優先権主張番号	2,647,112	(74) 代理人	110001210
(32) 優先日	平成20年12月9日 (2008.12.9)		特許業務法人Y K I 国際特許事務所
(33) 優先権主張国	カナダ (CA)	(74) 代理人	100080137
(31) 優先権主張番号	2,654,409		弁理士 千葉 昭男
(32) 優先日	平成20年12月19日 (2008.12.19)		
(33) 優先権主張国	カナダ (CA)		

最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 発光型表示装置用の低電力回路及び駆動方法

(57) 【特許請求の範囲】

【請求項 1】

表示システムであって、

発光デバイスおよびスイッチ・トランジスタを含むピクセル回路であって、前記ピクセル回路をプログラミングするためのプログラミング電流と、前記ピクセル回路のプログラミングの促進のため及びエイジングに対する補償のためのバイアス電流と、前記ピクセル回路の発光デバイスを駆動するための駆動電流とのうちの少なくとも1つを受けるように構成されるピクセル回路と、

前記ピクセル回路の前記スイッチ・トランジスタのゲート端子と接続されたアドレス線を介して前記スイッチ・トランジスタを駆動するためのゲート・ドライバと、

前記ピクセル回路へ結合されたデータ線とバイアス線と電源線とのうちの少なくとも1つへ時変電圧を供給するためのランプ電圧発生器と、

前記ランプ電圧発生器と直列に接続され、前記ランプ電圧発生器からの前記時変電圧を、前記プログラミング電流と前記バイアス電流と前記駆動電流とのうちの少なくとも1つに変換するキャパシタと、

前記ランプ電圧発生器の前記時変電圧の生成および前記ゲート・ドライバの動作を制御することにより、前記ピクセル回路のプログラミングおよび駆動を制御およびスケジューリングするためのコントローラと

を備え、

前記ピクセル回路は駆動トランジスタを更に備え、前記駆動トランジスタは、前記発光

デバイスが結合される第 1 のノードと、電源線との間に直列に結合され、

前記キャパシタは、前記駆動トランジスタのゲート端子が結合される第 2 のノードと、前記データ線との間に直列に結合され、

前記スイッチ・トランジスタは、前記第 1 のノードと前記第 2 のノードとの間に結合され、

前記コントローラは、前記ランプ電圧発生器および前記ゲート・ドライバを動作させるものであり、その動作において、

前記時変電圧は、前記スイッチ・トランジスタがオンの間のプログラミング・サイクル中に前記データ線へ供給されるランプ電圧であり、前記ランプ電圧は、前記キャパシタによりバイアス電流へと変換され、前記バイアス電流は、前記駆動トランジスタおよび前記スイッチ・トランジスタを通じて送られて、前記駆動トランジスタの前記ゲート端子を、前記駆動トランジスタの電気的特性の関数に応じて、バイアス電圧へと調節することを可能とするものであり、

10

前記プログラミング・サイクル中に、プログラミング電圧が前記データ線へ供給されて、ストレージ・エレメントとしての前記キャパシタが前記プログラミング電圧に従ってプログラミングされ、

駆動サイクル中に、前記駆動トランジスタが光を出力させるように前記発光デバイスを駆動している間に、基準電圧が前記データ線へ供給されて前記基準電圧に対しての前記キャパシタの参照が行われる、
表示システム。

20

【請求項 2】

請求項 1 に記載の表示システムであって、前記キャパシタは前記ピクセル回路内に位置するものであり、前記キャパシタは、前記データ線へ供給された電圧プログラミング情報を蓄積するための、前記ピクセル回路のストレージ・キャパシタとして作用し、また、前記キャパシタは、前記ランプ電圧発生器と関連し、前記時変電圧に従って、プログラミング・サイクル中に前記バイアス電流を印加するように、または駆動サイクル中に前記駆動電流を供給するように構成される容量性電流ドライバとして作用する、表示システム。

【請求項 3】

請求項 1 に記載の表示システムであって、前記ピクセル回路は電流プログラム型ピクセル回路であり、前記ランプ電圧発生器および前記キャパシタは、前記データ線を介して、前記プログラミング電流を前記ピクセル回路へ供給する、表示システム。

30

【請求項 4】

請求項 1 に記載の表示システムであって、前記キャパシタは、複数の層を有するインター・デジタル型キャパシタを含む、表示システム。

【請求項 5】

請求項 4 に記載の表示システムであって、

前記発光デバイスは、下部電極と OLED 層とを有する有機発光ダイオード (OLED) デバイスを含み、

前記有機発光ダイオード・デバイスの前記下部電極は、前記インター・デジタル型キャパシタの第 1 層上に形成され、前記インター・デジタル型キャパシタの第 2 層は、前記有機発光ダイオード・デバイスの前記下部電極と相互接続される、

40

表示システム。

【請求項 6】

請求項 5 に記載の表示システムであって、前記有機発光ダイオード・デバイスの前記下電極は透明電極であり、前記キャパシタの前記複数の層は、前記透明電極上の前記 OLED 層からの光を覆うことなく、前記透明電極の下に設置される、表示システム。

【請求項 7】

発光デバイスと、前記発光デバイスを駆動するための駆動トランジスタと、前記駆動トランジスタおよび前記発光デバイスの双方と結合する第 1 ノードと、前記駆動トランジスタのゲート端子と結合する第 2 ノードと、前記第 1 ノードと前記第 2 ノードとの間に結合

50

されるスイッチ・トランジスタと、データ線と前記第2ノードとの間に結合されるストレージ・キャパシタを含むピクセル回路を動作させる方法であって、

プログラミングのサイクル中に、前記データ線を介して前記ストレージ・キャパシタへ供給される時変電圧を充電し、前記スイッチ・トランジスタがオンにされているときに前記キャパシタが前記駆動トランジスタへ電氣的に結合し、それにより、バイアス電流が、前記駆動トランジスタおよび前記スイッチ・トランジスタを通じて流れ且つ前記ストレージ・キャパシタを通して流れて、前記駆動トランジスタの前記ゲート端子を、前記駆動トランジスタの電氣的特性の関数に応じて、バイアス電圧へと調節することを可能とするステップと、

前記プログラミングの動作中に、前記データ線へプログラミング電圧を印加して、前記プログラミング電圧に従って前記ストレージ・キャパシタをプログラミングするステップと、

駆動の動作中に、光を出力させるように前記駆動トランジスタが前記発光デバイスを駆動している間に、前記データ線へ基準電圧を印加して、前記基準電圧に対しての前記キャパシタの参照を行うステップと

を備える方法。

【請求項8】

請求項7に記載の方法であって、前記時変電圧は、基準電圧と前記プログラミング電圧との間で変化するものであり、且つランプ電圧発生器を介して供給されるものであり、前記プログラミング・サイクルの最初の段階において、前記時変電圧が前記データ線へ供給されているときに、前記スイッチ・トランジスタをオンにするステップと、

前記プログラミング・サイクルの第2の段階において、前記プログラミング電圧が前記データ線で維持されているときに、前記スイッチ・トランジスタをオフにするステップとを備える方法。

【発明の詳細な説明】

【技術分野】

【0001】

[0001] 本発明は、発光表示装置に関し、より具体的には、発光表示装置を駆動する方法及びシステムに関する。

【背景技術】

【0002】

[0002] エレクトロルミネッセンス表示装置は、携帯電話、携帯情報端末(PDA)などのような、多種多様なデバイス向けに開発されてきた。そのような表示装置としては、液晶表示装置(LCD)、電界放出表示装置(FED)、プラズマ表示パネル(PDP)、発光表示装置(LED)等が挙げられる。特に、非晶質シリコン(a-Si)、多結晶シリコン、有機体、又は他の駆動バックプレーンを備えたアクティブ・マトリックス有機発光ダイオード(AMOLED)表示装置は、実現可能な可撓性をもった表示、低コストでの製造、高い解像度、及び広い視野角などの利点から、より一層魅力的になってきている。

【0003】

[0003] 発光型表示装置(emissive display)を駆動するのに用いられる1つの方法は、電流を用いて直接ピクセルをプログラミングするものである(例えば、電流駆動型のOLEDデバイス)。しかしながら、OLEDの必要とするのは小電流であるが、大きい寄生容量と結合されると、AMOLED表示装置のプログラミングの整定時間を増加させる。更に、正確で一定の駆動電流を供給する外部ドライバを設計するのは困難である。高い開口率又はフィル・ファクタ(発光表示装置の面積と総ピクセル面積との比として定義される)を備え、高い表示品質を保証する高解像度の表示装置に対する需要がある。また、表示装置を有するデバイスのサイズ及び電力消費を低減することに対する需要がある。

【0004】

〔0004〕表示装置の寿命、画像の均一性、安定性、及び／又は歩留まりを改善することができ、高解像度で安定した低電力表示装置を提供することができる、表示システム及びその動作方法を提供することが求められている。

【発明の概要】

【発明が解決しようとする課題】

【0005】

〔0005〕本発明の１つの目的は、既存のシステムにおける不利な点の少なくとも１つを排除又は軽減する方法及びシステムを提供することである。

【課題を解決するための手段】

【0006】

〔0006〕本発明の実施形態の１つの態様によれば、表示システムを駆動するドライバが提供され、ドライバは、時間変動（time-variant、時変）電圧に結合して時変電圧を電流に変換する変換器を含むものであり、電流を表示システムへ供給する双方向電流源と、時変電圧の発生を制御するコントローラとを含む。

【0007】

〔0007〕本発明の実施形態の別の態様によればピクセル回路が提供され、ピクセル回路は、ピクセル電流を発光デバイスへ供給するトランジスタと、トランジスタに電氣的に結合し、予め定められたタイミングで時変電圧に結合して時変電圧に基づいて電流を供給するストレージ・キャパシタ（storage capacitor）とを含む。

【0008】

〔0008〕本発明の実施形態の更なる態様によれば、ピクセル回路を動作させる方法が提出され、方法は、プログラミング動作の第１のサイクルにおいて、ピクセル回路のストレージ・キャパシタであって、発光デバイスを駆動するための駆動トランジスタに電氣的に結合されるストレージ・キャパシタへ供給された時変電圧を、基準電圧からプログラミング電圧に変化させるステップと、プログラミング動作の第２のサイクルにおいて、時変電圧をプログラミング電圧で維持するステップとを含む。

【0009】

〔0009〕本発明の実施形態の更なる態様によれば、ピクセル回路を動作させる方法が提供され、方法は、プログラミング動作において、プログラミング・データを、データ線から、データ線に結合するトランジスタとストレージ・キャパシタとを含むピクセル回路へ供給するステップと、駆動動作において、発光デバイスをオンにする時変電圧を、電力供給線を通してピクセル回路のストレージ・キャパシタへ供給するステップとを含む。

【0010】

〔0010〕本発明の実施形態の更なる態様によればピクセル回路が提供され、ピクセル回路は、電極及びOLED層を有する有機発光ダイオード（OLED）デバイスと、OLEDデバイスを動作させるための複数の層を有するインター・デジタル型キャパシタ（inter-digitated capacitor）とを含み、OLEDデバイスは複数の層上に配置され、インター・デジタル型キャパシタの層の１つがOLEDの電極に相互接続される。

【0011】

〔0011〕本発明のこれら及び他の特徴は、添付の図面を参照する以下の記載からより明白になるであろう。

【図面の簡単な説明】

【0012】

【図１】図１は、本開示の一実施形態による双方向電流源を示す。

【図２】図２は、図１の双方向電流源を備えた表示システムの一例を示す。

【図３】図３は、図１の双方向電流源を備えた表示システムの更なる一例を示す。

【図４】図４は、図１の双方向電流源を備えた表示システムの更なる一例を示す。

【図５】図５は、図１の双方向電流源を備えた表示システムの更なる一例を示す。

【図６Ａ】図６Ａは、図５の表示システムに適用可能な電流バイアス電圧プログラム型（current biased voltage programmed）ピクセル回路の一例を示す。

10

20

30

40

50

【図 6 B】図 6 B は、図 6 A のピクセル回路のタイミング図の一例を示す。

【図 7 A】図 7 A は、図 6 A のピクセル回路に関するシミュレーション結果を示す。

【図 7 B】図 7 B は、図 6 A のピクセル回路に関する更なるシミュレーション結果を示す。

【図 8 A】図 8 A は、電流バイアス電圧プログラム型ピクセル回路の更なる一例を示す。

【図 8 B】図 8 B は、図 8 A のピクセル回路に関するタイミング図の一例を示す。

【図 8 C】図 8 C は、図 8 A のピクセル回路に関するタイミング図の別の例を示す。

【図 9 A】図 9 A は、電流バイアス電圧プログラム型ピクセル回路の更なる一例を示す。

【図 9 B】図 9 B は、図 9 A のピクセル回路に関するタイミング図の一例を示す。

【図 9 C】図 9 C は、図 9 A のピクセル回路に関するタイミング図の別の例を示す。

10

【図 10 A】図 10 A は、電流バイアス電圧プログラム型ピクセル回路の更なる一例を示す。

【図 10 B】図 10 B は、図 10 A のピクセル回路に関するタイミング図の一例を示す。

【図 11 A】図 11 A は、電流バイアス電圧プログラム型ピクセル回路の更なる一例を示す。

【図 11 B】図 11 B は、図 11 A のピクセル回路のタイミング図の一例を示す。

【図 12 A】図 12 A は、電流バイアス電圧プログラム型ピクセル回路を有する表示装置の一例を示す。

【図 12 B】図 12 B は、図 12 A の表示装置に関するタイミング図の一例を示す。

【図 13 A】図 13 A は、電流バイアス電圧プログラム型ピクセル回路を有する表示装置の一例を示す。

20

【図 13 B】図 13 B は、図 13 A の表示装置に関するタイミング図の一例を示す。

【図 14 A】図 14 A は、電流バイアス電圧プログラム型ピクセル回路の更なる一例を示す。

【図 14 B】図 14 B は、図 14 A のピクセル回路に関するタイミング図の一例を示す。

【図 15 A】図 15 A は、電流バイアス電圧プログラム型ピクセル回路の更なる一例を示す。

【図 15 B】図 15 B は、図 15 A のピクセル回路に関するタイミング図の一例を示す。

【図 16】図 16 は、電流バイアス電圧プログラム型ピクセル回路を有する表示システムの更なる一例を示す。

30

【図 17 A】図 17 A は、電圧バイアス電流プログラム型 (voltage biased current programmed) ピクセル回路の一例を示す。

【図 17 B】図 17 B は、図 17 A のピクセル回路に関するタイミング図の一例を示す。

【図 18 A】図 18 A は、電圧バイアス電流プログラム型ピクセル回路の更なる一例を示す。

【図 18 B】図 18 B は、図 18 A のピクセル回路に関するタイミング図の一例を示す。

【図 19】図 19 は、電圧バイアス電流プログラム型ピクセル回路を有する表示システムの一例を示す。

【図 20 A】図 20 A は、双方向電流源が適用されるピクセル回路の一例を示す。

【図 20 B】図 20 B は、双方向電流源が適用されるピクセル回路の別の例を示す。

40

【図 21 A】図 21 A は、図 20 A ~ 図 20 B のピクセル回路に対するタイミング図の一例を示す。

【図 21 B】図 21 B は、図 20 A ~ 図 20 B のピクセル回路に対するタイミング図の別の例を示す。

【図 22】図 22 は、異なるプログラミング電圧に対する 1 つのサブフレームにおける図 20 A ~ 図 20 B のピクセル回路に関するシミュレーション結果 (OLED 電流) を示すグラフを示す。

【図 23】図 23 は、図 20 A ~ 図 20 B のピクセル回路に関するシミュレーション結果 (平均電流) を示すグラフを示す。

【図 24】図 24 は、5.58 cm (2.2 インチ) QVGA パネルの電力消費及び OL

50

ＥＤに使用される電力消費を示すグラフを示す。

【図２５】図２５は、ボトム・エミッション型表示装置を駆動するためのキャパシタの実装の一例を示す。

【図２６】図２６は、ボトム・エミッション型ピクセルのレイアウトの一例を示す。

【図２７】図２７は、トップ・エミッション型表示装置を駆動するためのキャパシタの実装の一例を示す。

【図２８】図２８は、容量性駆動に基づくデジタル・アナログ変換器（ＤＡＣ）の一例を示す。

【図２９】図２９は、図２８のＤＡＣに関するタイミング図の一例を示す。

【図３０】図３０は、容量性駆動に基づくデジタル・アナログ変換器（ＤＡＣ）の別の例を示す。

【図３１】図３１は、図３０のＤＡＣに関するタイミング図の一例を示す。

【発明を実施するための形態】

【００１３】

【００１２】現在の好ましい実施形態の１又は複数が例として記載されている。特許請求の範囲において定義される本発明の範囲から逸脱することなく、多数の変形及び変更を行うことができることが、当業者には明白となるであろう。

【００１４】

【００１３】本発明の実施形態は、限定するものではないが、例えば、非晶質シリコン、多結晶シリコン、金属酸化物、従来のＣＭＯＳ、有機体、ナノ結晶／微晶質半導体、又はこれらの組合せを含む様々な製造技術を使用して製造され得る表示システムを使用して説明する。表示システムは、トランジスタ、キャパシタ、及び発光デバイスを有し得るピクセルを含む。トランジスタは、非晶質Ｓｉ、微晶質／ナノ結晶Ｓｉ、多結晶Ｓｉ、有機／ポリマー材料及び関連するナノコンポジット、半導体酸化物、又はこれらの組合せを含む、様々な材料、システム、並びに技術で実施され得る。キャパシタは、金属－絶縁体－金属、及び金属－絶縁体－半導体を含む、様々な構造を有することができる。例えば、発光デバイスはＯＬＥＤであり得るが、それに限定されない。表示システムは、ＡＭＯＬＥＤ表示システムであり得るが、それに限定されない。

【００１５】

【００１４】本明細書では、「ピクセル回路」及び「ピクセル」は互換可能に使用されることがある。各トランジスタは、ゲート端子と２つの他の端子（第１及び第２の端子）とを有し得る。本明細書では、トランジスタの端子の一方、即ち、「第１の端子」（他方の端子、即ち、「第２の端子」）は、ドレイン端子（ソース端子）又はソース端子（ドレイン端子）に対応し得るが、それに限定されない。

【００１６】

【００１５】製造コストを低減するため、表示装置バックプレーンに使用される製造技術のほとんどは、１つのみのタイプのトランジスタを提供する。各タイプのトランジスタは本質的に一方向電流源に適しているので、ピクセル回路及び／又は周辺ドライバ回路が複雑になり、結果として、歩留まり、解像度、及び開口率が低下する。一方、全ての技術において容量が利用可能である。

【００１７】

【００１６】微分器／変換器を使用して時変電圧を電流に変換する電流駆動技術について記載する。本明細書では、キャパシタはランプ電圧を電流（例えば、ＤＣ電流）に変換するために使用される。図１を参照すると、容量に基づいて開発された電流源が示されている。図１の電流源１０は、正電流及び負電流を供給することができる双方向電流源である。電流源１０は、時変電圧を発生させる電圧発生器１２及び駆動キャパシタ１４を含む。電圧発生器１２は、駆動キャパシタ１４の一方の端子１６に結合される。ノード「Ｉｏｕｔ」は、駆動キャパシタ１４の他方の端子１８に結合される。この例では、ランプ電圧は電圧発生器１２により発生する。実施形態において、用語「容量性電流源」、「容量性電流源ドライバ」、「容量性ドライバ」、及び「電流源」は、互換可能に使用され得る。実施

10

20

30

40

50

形態において、用語「電圧発生器」及び「ランプ電圧発生器」は、互換可能に使用され得る。図 1 では、電流源 10 はランプ電圧発生器 12 を含むが、電流源 10 は、ランプ電圧を受け取る駆動キャパシタ 14 により形成されてもよい。

【0018】

[0017] ノード「I o u t」は仮想接地であると仮定する。ランプ電圧は駆動キャパシタ 14 の端子 16 に印加され、それにより、駆動キャパシタ 14 を通って I o u t に至る固定電流が得られる。 $i(t) = C \cdot dV_R(t) / dt$ (C: 容量、 $V_R(t)$: ランプ電圧)。ランプの傾斜の振幅及び符号は制御可能(変更可能)であり、それにより出力電流の値及び方向を変えることができる。また、駆動キャパシタ 14 の量により電流値を変えることができる。その結果、容量性電流源 10 に基づくデジタル化された容量を使用して、単純且つ有効な電流モード型アナログ・デジタル変換器(ADC)を開発することができ、それにより小型で低電力のドライバが得られる。また、これにより、製造技術とは無関係に、パネルに簡単に一体化することができる簡単なソース・ドライバが提供され、それにより表示装置の歩留まり及び簡素性が改善され、システム・コストが大幅に低減される。

10

【0019】

[0018] 一例では、容量性電流源 10 を使用して、プログラミング電流を電流プログラム型ピクセル(例えば、OLEDピクセル)へ供給することができる。別の例では、容量性電流源 10 を使用して、ピクセル(例えば、図 8 ~ 図 16 の電流バイアス電圧プログラム型ピクセル、及び図 17 ~ 図 19 の電圧バイアス電流プログラム型ピクセル)のプログラミングを加速させるバイアス電流を供給することができる。更なる一例では、容量性電流源 10 を使用してピクセルを駆動することができる。容量性電流源 10 を用いた容量性駆動技術は、プログラミング/駆動の整定時間を改善するが、このことはより大型及び高解像度の表示装置に適しており、また結果として、後述するように、容量性電流源 10 を用いて低電力高解像度の発光型表示装置を実現することができる。容量性電流源 10 を用いた容量性駆動技術は、TFTのエージング(例えば、閾値電圧の変動)を補償し、結果として、後述するように、表示装置の均一性及び寿命を改善することができる。

20

【0020】

[0019] 更なる一例では、容量性電流源 10 は、例えば、電流モード型ADCと共に使用し、入力電流をデジタル信号に変換する電流モード型アナログ・デジタル変換器(ADC)へ基準電流を供給することができる。更なる一例では、容量性駆動は、ランプ電圧及びキャパシタに基づいて電流を発生させるデジタル・アナログ変換器(DAC)に使用されてもよい。

30

【0021】

[0020] 図 2 を参照すると、容量性ドライバ 10 を備えた統合型表示システムの一例が示されている。図 2 の統合型表示システム 20 は、列及び行の形で配列された複数のピクセル 24 a ~ 24 d を有するピクセル・アレイ 22 と、ピクセルを選択するゲート・ドライバ 28 と、プログラミング電流を選択されたピクセルへ供給するソース・ドライバ 27 とを含む。

【0022】

40

[0021] ピクセル 24 a ~ 24 d は電流プログラム型ピクセル回路である。各ピクセルは、例えば、ストレージ・キャパシタ、駆動トランジスタ、スイッチ・トランジスタ(又は駆動及びスイッチング・トランジスタ)、並びに発光デバイスを含む。図 2 では、4 つのピクセルが示されているが、ピクセル・アレイ 22 のピクセルの数は 4 つに限定されず、異なってもよいことが当業者には理解されるであろう。ピクセル・アレイ 22 は、電流バイアス電圧プログラム型(CBVP)ピクセル(例えば、図 8 ~ 図 16)又は電圧バイアス電圧プログラム型(VBCP)ピクセル(例えば、図 17 ~ 図 19)を含むことができ、ピクセルは電流及び電圧に基づいて動作する。CBVP 駆動技術及びVBCP 駆動技術は、AMOLED表示装置での使用に適しており、ピクセルの整定時間を向上させる。

50

【 0 0 2 3 】

[0022] 各ピクセルは、アドレス線 3 0 及びデータ線 3 2 に結合される。各アドレス線 3 0 は行内のピクセル間で共有される。各データ線 3 2 は列内のピクセル間で共有される。ゲート・ドライバ 2 8 は、アドレス線 3 0 を通してピクセル内のスイッチ・トランジスタのゲート端子を駆動する。ソース・ドライバ 2 7 は各列のための容量性ドライバ 1 0 を含む。容量性ドライバ 1 0 は対応する列のデータ線 3 2 に結合される。容量性ドライバ 1 0 はデータ線 3 2 を駆動する。コントローラ 2 9 は、表示アレイ 2 2 のプログラミング、校正、駆動、及び他の動作を制御およびスケジューリングするために提供される。コントローラ 2 9 は、ソース・ドライバ 2 7 及びゲート・ドライバ 2 8 の動作を制御する。各ランプ電圧発生器 1 2 は校正されることができる。表示システム 2 0 では、駆動キャパシタ 1 4 は、例えば、表示装置の縁部に実装される。

10

【 0 0 2 4 】

[0023] ランプ電圧の供給の開始時に、容量（駆動キャパシタ 1 4 ）は電圧源として作用し、データ線 3 2 の電圧を調節する。データ線 3 2 の電圧が特定の適正電圧に達した後、データ線 3 2 は仮想接地（図 1 の「I o u t」）として作用する。従って、この時点の後、容量は一定電流を供給する電流源として作用することになる。この二元性により高速で整定されるプログラミングがもたらされる。

【 0 0 2 5 】

[0024] 図 2 では、ピクセルの駆動キャパシタ 1 4 及びストレージ・キャパシタは、別個に割り付けられる。しかしながら、駆動キャパシタ 1 4 は、図 3 に示されるようにピクセルのストレージ・キャパシタと共有されてもよい。

20

【 0 0 2 6 】

[0025] 図 3 を参照すると、図 1 の容量性ドライバ 1 0 を備えた統合型表示システムの別の例が示されている。図 3 の統合型表示システム 4 0 は、列及び行の形で配列された複数のピクセル 4 4 a ~ 4 4 d を有するピクセル・アレイ 4 2 を含む。ピクセル 4 4 a ~ 4 4 d は電流プログラム型ピクセル回路であり、図 2 のピクセル 2 4 a ~ 2 4 d と同じであり得る。図 3 では、4 つのピクセルが示されているが、ピクセル・アレイ 4 2 内のピクセルの数は 4 つに限定されず、別の数でもよいことが当業者には理解されるであろう。各ピクセルは、例えば、ストレージ・キャパシタ、駆動トランジスタ、スイッチ・トランジスタ（又は駆動及びスイッチング・トランジスタ）、並びに発光デバイスを含む。例えば、ピクセル・アレイ 4 2 は図 6 A のピクセルを含むことができ、ピクセルはプログラミング電圧及び電流バイアスに基づいて動作する。

30

【 0 0 2 7 】

[0026] 各ピクセルは、アドレス線 5 0 及びデータ線 5 2 に結合される。各アドレス線 5 0 は行内のピクセル間で共有される。ゲート・ドライバ 4 8 は、アドレス線 5 0 を通してピクセル内のスイッチ・トランジスタのゲート端子を駆動する。各データ線 5 2 は列内のピクセル間で共有され、列内の各ピクセルのキャパシタ 4 6 に結合される。列内の各ピクセルのキャパシタ 4 6 は、データ線 5 2 を通してランプ電圧発生器 1 2 に結合される。ソース・ドライバ 4 7 はランプ電圧発生器 1 2 を含む。ランプ電圧発生器 1 2 は各列に割り付けられる。コントローラ 4 9 は、表示アレイ 4 2 のプログラミング、校正、駆動、及び他の動作の制御およびスケジューリングのために提供される。コントローラ 4 9 は、ゲート・ドライバ 4 8 と、ランプ電圧発生器 1 2 を有するソース・ドライバ 4 7 とを制御する。表示システム 4 0 では、ピクセルのキャパシタ 4 6 は、ピクセルのストレージ・キャパシタとして作用し、また、駆動容量（図 1 のキャパシタ 1 4 ）としても作用する。

40

【 0 0 2 8 】

[0027] 図 4 を参照すると、図 1 の容量性ドライバ 1 0 を備えた統合型表示システムの更なる一例を示す。図 4 の統合型表示システム 6 0 は、列及び行の形で配列された複数のピクセル 6 4 a ~ 6 4 d を有するピクセル・アレイ 6 2 を含む。図 4 では、4 つのピクセルが示されているが、ピクセル・アレイ 6 2 内のピクセルの数は 4 つに限定されず、他の数としてもよいことが当業者には理解されるであろう。ピクセル 6 4 a ~ 6 4 d は、それ

50

それがアドレス線 70、データ線 72、及び電流バイアス線 74 に結合する C B V P ピクセル回路である。ピクセル・アレイ 62 は図 8 ~ 図 16 の C B V P ピクセルを含むことができる。

【0029】

[0028] 各アドレス線 70 は行内のピクセル間で共有される。ゲート・ドライバ 68 は、アドレス線 70 を通してピクセルのスイッチ・トランジスタのゲート端子を駆動する。各データ線 72 は、列のピクセル間で共有され、プログラミング・データを供給するためにソース・ドライバ 67 に結合する。ソース・ドライバ 67 はバイアス電圧（例えば、図 6 の V d d）を更に供給することができる。各バイアス線 74 は列のピクセル間で共有される。駆動キャパシタ 14 は、各列に割り付けられ、バイアス線 74 及びランプ電圧発生器 12 に結合される。ランプ電圧発生器 12 は 1 つより多い列により共有される。コントローラ 69 は、表示アレイ 62 のプログラミング、校正、駆動、及び他の動作の制御およびスケジューリングのために提供される。コントローラ 69 は、ソース・ドライバ 67、ゲート・ドライバ 68、及びランプ電圧発生器 12 を制御する。表示システム 60 では、容量性電流源はパネルの周辺に簡単に置くことができ、それにより実装コストが低減される。図 4 では、ランプ電圧発生器 12 はソース・ドライバ 67 とは別個に示されている。しかしながら、ソース・ドライバ 67 はランプ電圧を供給することができる。

【0030】

[0029] C B V P ピクセル回路を有する表示システムは、電圧を使用して様々なグレー・スケール（電圧プログラミング）を提供し、バイアスを使用して、プログラミングを加速させると共に、閾値電圧シフト及び O L E D 電圧シフトなどのようなピクセルの時間依存性パラメータを補償する。C B V P ピクセル回路を有する表示アレイを駆動するドライバは、ピクセル輝度データを電圧に変換する。C B V P 駆動方式に従って、オーバードライブ電圧が発生し、閾値電圧及び O L E D 電圧とは独立して駆動トランジスタに供給される。ピクセル素子（1 又は複数）の特性（1 又は複数）のシフト（例えば、表示装置の長時間動作による駆動トランジスタの閾値電圧のシフトや発光デバイスの劣化など）は、ストレージ・キャパシタに蓄積された電圧により、その電圧を駆動トランジスタのゲートに印加することにより、補償される。従って、ピクセル回路は、シフトの影響なしに発光デバイスを介して安定した電流を供給することができ、それにより表示装置の動作寿命が改善される。更に、回路が単純であるため、従来のピクセル回路よりも高い製品歩留まり、低い製造コスト、及び高い解像度が確実に得られる。ピクセル回路の整定時間は従来のピクセル回路よりもはるかに短いので、高精細度テレビジョンなどの大面積表示装置に適しているが、より小さい表示面積のものを除外するものではない。容量性駆動技術は、より大型且つ高解像度の表示装置に適したように整定時間を更に改善するために、C B V P 表示装置に適用可能である。

【0031】

[0030] 容量性駆動技術は、C B V P 表示装置の電流バイアス線及び電圧データ線を共有する独特の機会を提供する。図 5 を参照すると、図 1 の容量性ドライバ 10 を備えた統合型表示システムの更なる一例が示されている。図 5 の統合型表示システム 80 は、列及び行の形で配列された複数のピクセル 84 a ~ 84 d を有するピクセル・アレイ 82 を含む。ピクセル 84 a ~ 84 d は C B V P ピクセル回路であり、図 4 のピクセル 64 a ~ 64 d と同じであり得る。図 5 では、4 つのピクセルが示されているが、ピクセル・アレイ 82 内のピクセルの数は 4 つに限定されず、別の数としてもよいことが当業者には理解されるであろう。各ピクセルは、アドレス線 90 及び電圧データ/電流バイアス線 92 に結合される。

【0032】

[0031] 各アドレス線 90 は行のピクセル間で共有される。ゲート・ドライバ 88 は、アドレス線 90 を通してピクセルのスイッチ・トランジスタのゲート端子を駆動する。各電圧データ/電流バイアス線 92 は、列のピクセル間で共有され、列の各ピクセルのキャパシタ 86 に結合される。列の各ピクセルのキャパシタ 86 は、電圧データ/電流バイア

ス線 9 2 を通してランプ電圧発生器 1 2 に結合される。ソース・ドライバ 8 7 はランプ電圧発生器 1 2 を有する。ランプ電圧発生器 1 2 は各列に割り付けられる。コントローラ 8 9 は、表示アレイ 8 2 のプログラミング、校正、駆動、及び他の動作の制御およびスケジューリングのために提供される。コントローラ 8 9 は、ゲート・ドライバ 8 8 と、ランプ電圧発生器 1 2 を有するソース・ドライバ 8 7 とを制御する。データ電圧及びバイアス電流は、電圧データ/電流バイアス線 9 2 を介して搬送される。表示システム 8 0 では、ピクセルのキャパシタ 8 6 は、ピクセルのストレージ・キャパシタとして作用し、また、駆動容量 (図 1 のキャパシタ 1 4) としても作用する。

【 0 0 3 3 】

[0032] 図 6 A を参照すると、図 5 のピクセルに適用可能な C B V P ピクセル回路の一例が示されている。図 6 のピクセル回路 C B V P 0 1 は、駆動トランジスタ 1 0 2、スイッチ・トランジスタ 1 0 4、発光デバイス 1 0 6、及びキャパシタ 1 0 8 を含む。図 6 A では、トランジスタ 1 0 2 及び 1 0 4 は p 型トランジスタであるが、当業者であれば、n 型トランジスタを有する C B V P ピクセルも図 5 のピクセルとして適用可能であることを理解するであろう。

【 0 0 3 4 】

[0033] 駆動トランジスタ 1 0 2 のゲート端子は B 0 1 でキャパシタ 1 0 8 に結合される。駆動トランジスタ 1 0 2 の第 1 及び第 2 の端子のうち的一方は電源 (V d d) 1 1 0 に結合され、他方はノード A 0 1 で発光デバイス 1 0 6 に結合される。発光デバイス 1 0 6 は電源 (V s s) 1 1 2 に結合される。スイッチ・トランジスタ 1 0 4 のゲート端子はアドレス線 S E L に結合される。スイッチ・トランジスタ 1 0 4 の第 1 及び第 2 の端子のうち的一方は駆動トランジスタ 1 0 2 のゲートに結合され、他方は A 0 1 で発光デバイス 1 0 6 及び駆動トランジスタ 1 0 2 に結合される。キャパシタ 1 0 8 は、データ線 V d a t a と駆動トランジスタ 1 0 2 のゲート端子との間に結合される。キャパシタ 1 0 8 はストレージ・キャパシタとして、容量性電流源 (図 1 の 1 4) はドライバ・エレメントとして、作用する。

【 0 0 3 5 】

[0034] キャパシタ 1 0 8 は図 5 のキャパシタ 8 6 に対応する。アドレス線 S E L は、図 5 のアドレス線 9 0 に対応する。データ線 V d a t a は、図 5 の電圧データ/電流バイアス線 9 2 に対応し、ランプ電圧発生器 (図 1 の 1 2) に結合される。図 5 のソース・ドライバ 8 7 は、データ線 V d a t a に作用して、バイアス信号及びプログラミング・データ (V p) をピクセルに供給する。

【 0 0 3 6 】

[0035] 図 6 A では、ランプ電圧はバイアス電流を伝送するために使用され、ランプの初期電圧 (V r e f 1 - V p) は、図 6 B に示されているように、プログラミング電圧をピクセル回路 C B V P 0 1 へ送るために使用される。

【 0 0 3 7 】

[0036] 図 6 A 及び図 6 B を参照すると、ピクセル回路 C B V P 0 1 の動作サイクルはプログラミング・サイクル 1 2 0 及び駆動サイクル 1 2 6 を含む。駆動トランジスタ 1 0 2 に結合された電源 V d d は、プログラミング・サイクル 1 2 0 中は低レベルである。プログラミング・サイクル 1 2 0 の初期段階 1 2 2 では、ランプ電圧がデータ線 V d a t a に供給される。V d a t a の電圧は、(V r e f 1 - V p) から V p へと移行する。ここで、V p はピクセルをプログラミングするためのプログラミング電圧であり、V r e f 1 は基準電圧である。初期段階 1 2 2 中、アドレス線 S E L は低電圧に設定されるので、スイッチ・トランジスタ 1 0 4 がオンになる。初期段階 1 2 2 中、キャパシタ 1 0 8 は電流源として作用する。ノード A 0 1 の電圧は V B_{T1} へと移行する。ここで、V B は T 1 の特性の関数である (T 1 : 駆動トランジスタ 1 0 2)。ノード B 0 1 の電圧は V B_{T1} + V r_{T2} へと移行する。ここで、V r_{T2} は T 2 の電圧降下である (T 2 : スイッチ・トランジスタ 1 0 4)。

【 0 0 3 8 】

【0037】初期段階122後の次の段階124では、Vdataの電圧はVpのままであり、アドレス線SELは高レベルへと移行して、スイッチ・トランジスタ104がオフになる。段階124中は、キャパシタ108はストレージ・エレメントとして作用する。駆動サイクル126中、データ線VdataはVref2へと移行し、フレームの残りの部分の間はVref2にとどまる。

【0039】

【0038】Vref1は、バイアス電流Ibiasのレベルを定めるものであり、例えば、TFT、OLED、および表示装置の特性及び仕様に依拠して決定される。Vref2はVref1及びピクセル特性の関数である。

【0040】

【0039】図7A～図7Bを参照すると、図6Bの動作を使用した図6Aのピクセル回路に関するシミュレーション結果を示すグラフが示されている。図7Aでは、「 V_T 」は駆動トランジスタ閾値 V_T の変動を表し、「 μ 」は移動度(cm^2/Vs)を表す。図7A～図7Bに示されているように、駆動トランジスタ閾値 V_T 及び移動度の変動に関わらず、ピクセル電流は全てのグレー・スケールに対して安定している。

【0041】

【0040】図8～図16を参照すると、図2～図5のピクセル・アレイを形成し得るCBVPピクセル回路の例が示されている。図8～図16では、電流バイアス線(「Ibias」又は「IBIAS」)は、対応するピクセルへバイアス電流を供給する。図1の容量性ドライバ10は、定バイアス電流を電流バイアス線へ供給し得る。CBVPピクセル、表示システム、及び動作の例は、米国特許出願公開US2006/0125408及びPCT国際出願公開WO2009/127065に開示されており、それらを参照により本明細書に組み込む。

【0042】

【0041】図8Aのピクセル回路CBVP02は、OLED210、ストレージ・キャパシタ212、駆動トランジスタ214、並びにスイッチ・トランジスタ216及び218を含む。トランジスタ214、216、及び218はn型TFTトランジスタである。当業者であれば、ピクセル回路CBVP02に対して相補的でありp型トランジスタを有する回路について理解するであろう。2つの選択線SEL1及びSEL2、信号線VDATA、バイアス線IBIAS、電圧供給線VDD、及び共通接地(common ground、コモン・グラウンド)は、ピクセル回路CBVP02に結合される。図8Aでは、共通接地はOLED210の上部電極用である。共通接地はピクセル回路の一部ではなく、OLED210が形成される最終段階で形成される。トランジスタ214及び216並びにストレージ・キャパシタ212はノードA11に接続される。OLED210、ストレージ・キャパシタ212、並びにトランジスタ214及び218はノードB11に接続される。

【0043】

【0042】駆動トランジスタ214のゲート端子は、スイッチ・トランジスタ216及びキャパシタ212を介して信号線VDATAに接続される。駆動トランジスタ214の第1及び第2の端子のうち的一方は電圧供給線VDDに接続され、他方はB11でOLED210のアノード電極に接続される。ストレージ・キャパシタ212は、駆動トランジスタ214のゲート端子とOLED210との間、即ち、A11とB11との間に接続される。スイッチ・トランジスタ216のゲート端子は第1の選択線SEL1に接続される。スイッチ・トランジスタ216の第1及び第2の端子のうち的一方は信号線VDATAに接続され、他方はA11で駆動トランジスタ214のゲート端子に接続される。スイッチ・トランジスタ218のゲート端子は第2の選択線SEL2に接続される。スイッチ・トランジスタ218の第1及び第2の端子のうち的一方は、B11でOLED210のアノード電極とストレージ・キャパシタ212とに接続され、他方はバイアス線IBIASに接続される。OLED210のカソード電極は共通接地に接続される。

【0044】

【0043】ピクセル回路CBVP02の動作は、複数のプログラミング・サイクルを有す

10

20

30

40

50

るプログラミング段階と、1つの駆動サイクルを有する駆動段階とを含む。プログラミング段階中、ノードB 1 1は駆動トランジスタ2 1 4の負の閾値電圧に荷電され、ノードA 1 1はプログラミング電圧V Pに荷電される。

【0045】

[0044] その結果、駆動トランジスタ2 1 4のゲート・ソース電圧は次式のようになる。

【0046】

$$VGS = VP - (-VT) = VP + VT \quad (1)$$

【0047】

ここで、VGSは駆動トランジスタ2 1 4のゲート・ソース電圧を表し、VTは駆動トランジスタ2 1 4の閾値電圧を表す。この電圧は、駆動段階ではキャパシタ2 1 2に留まり、それにより、駆動段階において所望の電流がOLED 2 1 0に流れる。

【0048】

[0045] 図8Bを参照すると、図8Aの 픽セル回路CBVP02に適用される1つの例示的な動作プロセスが示されている。図8Bでは、「VnodeB」は図8AのノードB 1 1における電圧を表し、「VnodeA」は図8AのノードA 1 1における電圧を表し、「VSEL1」は図8AのSEL1に対応し、「VSEL2」は図8AのSEL2に対応する。プログラミング段階は2つの動作サイクルX 1 1、X 1 2を有し、駆動段階は1つの動作サイクルX 1 3を有する。

【0049】

[0046] 第1の動作サイクルX 1 1： 選択線SEL1及びSEL2は両方とも高レベルである。バイアス電流IBはバイアス線IBIASを流れ、VDATAはバイアス電圧VBになる。

【0050】

[0047] その結果、ノードB 1 1の電圧は次式のようなである。

【0051】

【数1】

$$V_{nodeB} = VB - \sqrt{\frac{IB}{\beta}} - VT \quad (2)$$

【0052】

ここで、VnodeBはノードB 1 1の電圧を表し、VTは駆動トランジスタ2 1 4の閾値電圧を表し、 β は、 $ID = (VGS - VT)^2$ により与えられるTFETの電流-電圧(I-V)特性の係数を表す。IDは駆動トランジスタ2 1 4のドレイン・ソース電流を表す。

【0053】

[0048] 第2の動作サイクルX 1 2： SEL2は低レベル、SEL1は高レベルであるとき、VDATAはプログラミング電圧VPとなる。OLED 2 1 0の容量2 1 1が大きいので、前のサイクルで発生したノードB 1 1の電圧はそのままである。

【0054】

[0049] 従って、駆動トランジスタ2 1 4のゲート・ソース電圧は次式のようになる。

【0055】

$$VGS = VP + VB + VT \quad (3)$$

【0056】

【数2】

$$\Delta VB = \sqrt{\frac{IB}{\beta}} - VB \quad (4)$$

【0057】

[0050] VBが(4)に基づいて適正に選ばれたとき、VBはゼロである。駆動トラ

10

20

30

40

50

ンジスタ 214 のゲート・ソース電圧、即ち、 $V_P + V_T$ は、ストレージ・キャパシタ 212 に蓄積される。

【0058】

【0051】第3の動作サイクルX13：IBIASは低レベルになり、SEL1はゼロになる。ストレージ・キャパシタ212に蓄積された電圧は、駆動トランジスタ214のゲート端子に印加される。駆動トランジスタ214はオンである。駆動トランジスタ214のゲート・ソース電圧は、ストレージ・キャパシタ212に蓄積された電圧を上回るようになる。従って、OLED210を流れる電流は、駆動トランジスタの閾値電圧及びOLEDの特性のシフトとは無関係になる。

【0059】

10

【0052】図8Cを参照すると、図8Aのピクセル回路CBVP02に適用される更なる例示的な動作プロセスが示されている。図8Cでは、「VnodeB」は図8AのノードB11の電圧を表し、「VnodeA」は図8AのノードA11の電圧を表し、「VSEL1」は図8AのSEL1に対応し、「VSEL2」は図8AのSEL2に対応する。プログラミング段階は2つの動作サイクルX21、X22を有し、駆動段階は1つの動作サイクルX23を有する。第1の動作サイクルX21は図8Bの第1の動作サイクルX11と同じである。第3の動作サイクルX23は図8Bの第3の動作サイクルX13と同じである。図8Cでは、選択線SEL1及びSEL2は同じタイミングを有する。従って、SEL1とSEL2は共通の選択線に接続され得る。

【0060】

20

【0053】第2の動作サイクルX22：SEL1及びSEL2は高レベルである。スイッチ・トランジスタ218はオンである。IBIASを流れるバイアス電流IBはゼロである。

【0061】

【0054】駆動トランジスタ214のゲート・ソース電圧は、上述したように、 $V_{GS} = V_P + V_T$ となることができる。駆動トランジスタ214のゲート・ソース電圧、即ち、 $V_P + V_T$ は、ストレージ・キャパシタ212に蓄積される。

【0062】

【0055】図9Aのピクセル回路CBVP03は、図8Aのピクセル回路CBVP02に対して相補的であり、p型トランジスタを有する。ピクセル回路CBVP03は、OLED220、ストレージ・キャパシタ222、駆動トランジスタ224、並びにスイッチ・トランジスタ226及び228を含む。トランジスタ224、226、及び228はp型トランジスタである。2つの選択線SEL1及びSEL2、信号線VDATA、バイアス線IBIAS、電圧供給線VDD、及び共通接地はピクセル回路CBVP03に結合される。

30

【0063】

【0056】トランジスタ224及び226、並びにストレージ・キャパシタ222はA12で接続される。OLED220のカソード電極、ストレージ・キャパシタ222、並びにトランジスタ224及び228は、B12で接続される。OLEDカソードはピクセル回路CBVP03の他のエレメントに接続されるので、これにより任意のOLED製造との統合が確実になされる。

40

【0064】

【0057】図9B～図9Cを参照すると、図9Aのピクセル回路CBVP03に適用される例示的な動作プロセスが示されている。図9Bは図8Bに対応する。図9Cは図8Cに対応する。図9B～図9CのCBVP駆動方式は、図8B～図8Cのものに似たIBIAS及びVDATAを使用する。

【0065】

【0058】図10Aのピクセル回路CBVP04は、OLED230、ストレージ・キャパシタ232及び233、駆動トランジスタ234、並びにスイッチ・トランジスタ236、238、及び240を含む。トランジスタ234、236、238、及び240は

50

n型TFTトランジスタである。当業者であれば、ピクセル回路CBVP04に対して相補的であり、p型トランジスタを有する回路について理解するであろう。選択線SEL、信号線VDATA、バイアス線BIAS、電圧線VDD、及び共通接地は、ピクセル回路CBVP04に結合される。OLED 230、トランジスタ234、236及び、240は、ノードA21で接続される。ストレージ・キャパシタ232、並びにトランジスタ234及び236はノードB21で接続される。

【0066】

[0059] 駆動トランジスタ234の第1及び第2の端子のうち的一方は、A21でOLED 230のカソード電極に接続され、他方は接地電位に接続される。ストレージ・キャパシタ232及び233は直列であり、駆動トランジスタ234のゲートと接地との間、即ち、B21と接地との間に接続される。スイッチ・トランジスタ236、238、及び240のゲート端子は選択線SELに接続される。スイッチ・トランジスタ236の第1及び第2の端子のうち的一方は、A21でOLED 230及び駆動トランジスタ234に接続され、他方はB21で駆動トランジスタ234のゲート端子に接続される。スイッチ・トランジスタ238の第1及び第2の端子のうち的一方は信号線VDATAに接続され、他方はストレージ・キャパシタ232及び233を接続するC21に接続される。スイッチ・トランジスタ240の第1及び第2の端子のうち的一方はバイアス線BIASに接続され、他方はA21でOLED 230のカソード端子に接続される。OLED 230のアノード電極はVDDに接続される。

【0067】

[0060] ピクセル回路CBVP04の動作は、複数のプログラミング・サイクルを有するプログラミング段階と、1つの駆動サイクルを有する駆動段階とを含む。プログラミング段階中、第1のストレージ・キャパシタ232は、プログラミング電圧VPに駆動トランジスタ234の閾値電圧を加えた値に荷電され、第2のストレージ・キャパシタ233はゼロに荷電される。

【0068】

[0061] その結果、駆動トランジスタ234のゲート・ソース電圧は次式のようにになる。

【0069】

$$VGS = VP + VT \quad (5)$$

【0070】

ここで、VGSは駆動トランジスタ234のゲート・ソース電圧を表し、VTは駆動トランジスタ234の閾値電圧を表す。

【0071】

[0062] 図10Bを参照すると、図10Aのピクセル回路CBVP04に適用される1つの例示的な動作プロセスが示されている。プログラミング段階は2つの動作サイクルX31、X32を有し、駆動段階は1つの動作サイクルX33を有する。

【0072】

[0063] 第1の動作サイクルX31： 選択線SELは高レベルである。バイアス電流IBはバイアス線BIASを流れ、VDATAはVB - VPになる。ここで、VPはプログラミング電圧であり、VBは次式により与えられる。

【0073】

【数3】

$$VB = \sqrt{\frac{IB}{\beta}} \quad (6)$$

【0074】

[0064] その結果、第1のキャパシタ232に蓄積される電圧は次式のようにになる。

【0075】

$$VC1 = VP + VT \quad (7)$$

【 0 0 7 6 】

ここで、 V_{C1} は第1のストレージ・キャパシタ232に蓄積される電圧を表し、 V_T は駆動トランジスタ234の閾値電圧を表し、 $I_{DS} = (V_{GS} - V_T)^2$ により与えられるTFETの電流 - 電圧 ($I - V$) 特性の係数を表す。 I_{DS} は駆動トランジスタ234のドレイン・ソース電流を表す。

【 0 0 7 7 】

[0065] 第2の動作サイクルX32: SEL は高レベル、 V_{DATA} はゼロであるとき、 I_{BIAS} はゼロになる。 $OLED_{230}$ の容量231及びバイアス線 I_{BIAS} の寄生容量が大きいので、前のサイクルで発生したノードB21の電圧及びノードA21の電圧は不変である。

10

【 0 0 7 8 】

[0066] 従って、駆動トランジスタ234のゲート・ソース電圧は次式のように見出すことができる。

【 0 0 7 9 】

$$V_{GS} = V_P + V_T \quad (8)$$

【 0 0 8 0 】

ここで、 V_{GS} は駆動トランジスタ234のゲート・ソース電圧を表す。駆動トランジスタ234のゲート・ソース電圧はストレージ・キャパシタ232に蓄積される。

【 0 0 8 1 】

[0067] 第3の動作サイクルX33: I_{BIAS} はゼロになる。 SEL はゼロになる。ノードC21の電圧はゼロになる。ストレージ・キャパシタ232に蓄積された電圧は、駆動トランジスタ234のゲート端子に印加される。駆動トランジスタ234のゲート・ソース電圧は、ストレージ・キャパシタ232に蓄積された電圧を上回るようになる。駆動トランジスタ234の電流が主にそのゲート・ソース電圧により定められることを考慮すると、 $OLED_{230}$ を流れる電流は、駆動トランジスタ234の閾値電圧及び $OLED$ の特性のシフトとは無関係になる。

20

【 0 0 8 2 】

[0068] 図11Aのピクセル回路CBVP05は、図10Aのピクセル回路CBVP04に対して相補的であり、p型トランジスタを有する。ピクセル回路CBVP05は、 $OLED_{250}$ 、ストレージ・キャパシタ252及び253、駆動トランジスタ254、並びにスイッチ・トランジスタ256、258、及び260を含む。トランジスタ254、256、258、及び260はp型トランジスタである。2つの選択線 $SEL1$ 及び $SEL2$ 、信号線 V_{DATA} 、バイアス線 I_{BIAS} 、電圧供給線 V_{DD} 、及び共通接地は、ピクセル回路CBVP05に結合される。共通接地は図8Aのものと同一であり得る。

30

【 0 0 8 3 】

[0069] $OLED_{250}$ のアノード電極、トランジスタ254、256、及び260は、ノードA22で接続される。ストレージ・キャパシタ252、並びにトランジスタ254及び256は、ノードB22で接続される。スイッチ・トランジスタ258、並びにストレージ・キャパシタ252及び253は、ノードC22で接続される。

【 0 0 8 4 】

[0070] 図11Bを参照すると、図11Aのピクセル回路CBVP05が適用される1つの例示的な動作プロセスが示されている。図11Bは図10Bに対応する。図11Bに示されるように、図11BのCBVP駆動方式は、図10Bのものに類似した I_{BIAS} 及び V_{DATA} を使用する。

40

【 0 0 8 5 】

[0071] 図12AのCBVPピクセル回路を有する表示装置は、図10Aのピクセル回路CBVP04に基づくものであり、 $OLED_{270}$ 、ストレージ・キャパシタ272及び274、並びにトランジスタ276、278、280、282、及び284を含む。トランジスタ276は駆動トランジスタである。トランジスタ278、280、及び284はスイッチ・トランジスタである。トランジスタ276及び280、並びにストレージ

50

・キャパシタ 272 はノード A31 で接続される。トランジスタ 282 及び 284、並びにストレージ・キャパシタ 272 及び 274 は B31 で接続される。トランジスタ 278、280、及び 282 のゲート端子は、 n 番目の行に対するアドレス線 SEL[n] に結合され、スイッチ・トランジスタ 284 のゲート端子は、 $(n+1)$ 番目の行に対するアドレス線 SEL[n+1] に結合される。トランジスタ 276、278、280、282、及び 284 は、 n 型 TFT トランジスタである。当業者であれば、図 12A の 픽セル回路に対して相補的であり、 p 型トランジスタを有する回路について理解するであろう。当業者であれば、図 12A に適用される駆動技術は相補的な 픽セル回路に適用可能であることを理解するであろう。図 12A では、2 つの行及び 1 つの列と関連したエレメントが示されている。図 12A の表示装置は、2 つより多い行及び 1 つより多い列を含み得る。

10

【0086】

[0072] 図 12B を参照すると、図 12A の表示装置に適用される 1 つの例示的な動作プロセスが示されている。図 12B では、「プログラミング・サイクル[n]」は、表示装置の行[n] に対するプログラミング・サイクルを表す。プログラミング時間は、2 つの連続する行(n 及び $n+1$) で共有される。 n 番目の行のプログラミング・サイクル中、SEL[n] は高レベルであり、バイアス電流 I_B はトランジスタ 278 及び 280 を流れている。ノード A31 の電圧は $(I_B /)^{1/2} + V_T$ へと自己調節され、一方、ノード B31 の電圧はゼロであり、ここで、 V_T は、駆動トランジスタ 276 の閾値電圧を表し、 $I_{DS} = (V_{GS} - V_T)^2$ により与えられる TFT の電流 - 電圧 ($I - V$) 特性の係数を表し、 I_{DS} は駆動トランジスタ 276 のドレイン・ソース電流を表す。

20

【0087】

[0073] $(n+1)$ 番目の行のプログラミング・サイクル中、VDATA は $V_P - V_B$ へと変化する。その結果、ノード A31 の電圧は、 $V_B = (I_B /)^{1/2}$ である場合には $V_P + V_T$ へと変化する。一定電流が全ての 픽セルに用いられるので、IBIAS 線は一貫して適切な電圧を有し、結果として、線を事前に荷電する必要はなく、プログラミング時間がより短くなると共に電力消費がより低くなる。更に重要なことには、 n 番目の行のプログラミング・サイクルの開始時に、ノード B31 の電圧は $V_P - V_B$ からゼロへと変化する。従って、ノード A31 の電圧は $(I_B /)^{1/2} + V_T$ へと変換し、これは、その最終値へと既に調節されているので、整定時間が速くなる。

30

【0088】

[0074] 図 13A の CBVP 픽セル回路を有する表示装置は、図 11 の 픽セル回路 CBVP05 に基づくものであり、OLED 290、ストレージ・キャパシタ 292 及び 294、並びに p 型 TFT トランジスタ 296、298、300、302、及び 304 を有する。トランジスタ 296 は駆動トランジスタである。トランジスタ 298、300、及び 304 はスイッチ・トランジスタである。トランジスタ 296 及び 300、並びにストレージ・キャパシタ 292 はノード A32 で接続される。トランジスタ 302 及び 304、並びにストレージ・キャパシタ 292 及び 294 は B32 で接続される。トランジスタ 296、298、及び 200、並びに OLED 290 は C32 で接続される。トランジスタ 298、300、及び 302 のゲート端子は、 n 番目の行に対するアドレス線 SEL[n] に結合され、スイッチ・トランジスタ 304 のゲート端子は、 $(n+1)$ 番目の行に対するアドレス線 SEL[n+1] に結合される。当業者であれば、図 13A の 픽セル回路に対して相補的であり、 n 型トランジスタを有する回路について理解するであろう。当業者であれば、図 13A に適用される駆動技術は相補的な 픽セル回路に適用可能であることを理解するであろう。図 13A では、2 つの行及び 1 つの列と関連付けられたエレメントが示されている。図 13A の表示装置は、2 つより多い行及び 1 つより多い列を含むこともできる。駆動トランジスタ 296 は、OLED 290 のアノード電極と電圧供給線 VDD との間に接続される。

40

【0089】

50

【0075】図13Bを参照すると、図13Aの表示装置に適用される1つの例示的な動作プロセスが示されている。図13Bは図12Bに対応する。図13BのCBVP駆動方式は、図12Bのものに類似したIBIAS及びVDATAを使用する。

【0090】

【0076】図14Aの 픽セル回路CBVP06は、OLED 322、ストレージ・キャパシタ324、駆動トランジスタ326、並びにスイッチ・トランジスタ328及び330を含む。トランジスタ326、328、及び330はp型TFTトランジスタである。当業者であれば、図14Aの 픽セル回路に対して相補的であり、n型トランジスタを有する回路について理解するであろう。当業者であれば、図14Aに適用された駆動技術は相補的な 픽セル回路に適用可能であることを理解するであろう。選択線SEL、信号線Vdata、バイアス線Ibias、及び電圧供給線Vddは、 픽セル回路CBVP06に接続される。バイアス線Ibiasは、寿命、電力、及びデバイスの性能及び均一性などのような表示装置の仕様に基づいて規定されるバイアス電流(Ibias)を供給する。

10

【0091】

【0077】駆動トランジスタ326の第1及び第2の端子のうち的一方は電圧供給線Vddに接続され、他方はノードB40でOLED 322に接続される。キャパシタ324の一方の端子は信号線Vdataに接続され、他方の端子はノードA40で駆動トランジスタ326のゲート端子に接続される。スイッチ・トランジスタ328及び330のゲート端子は選択線SELに接続される。スイッチ・トランジスタ328はA40とB40の間に接続される。スイッチ・トランジスタ330はB40とバイアス線Ibiasの間に接続される。 픽セル回路CBVP06では、全ての空間的及び時間的な不均一性を補償するために、予め定められた固定電流(Ibias)がトランジスタ330を介して供給され、様々なグレー・スケールに対して必要な様々な電流レベルに電流を分割するために電圧プログラミングが使用される。

20

【0092】

【0078】図14Bを参照すると、図14Aの 픽セル回路CBVP06に適用される1つの例示的な動作プロセスが示されている。動作プロセスは、プログラミング段階X61及び駆動段階X62を含む。図14BのVdata[j]は図14AのVdataに対応する。図14BのVp[k, j] (k=1、2、・・・、n)はVdata[j]のk番目のプログラミング電圧を表す。ここで、「j」は列番号である。図14BのSEL[j] (j=1、2、・・・)は、j番目の列に対する選択線(図14Aの「SEL」)を表す。

30

【0093】

【0079】プログラミング・サイクルX61中、SELは低レベルなので、スイッチ・トランジスタ328及び330はオンである。バイアス電流Ibiasは、バイアス線Ibiasを通して 픽セル回路CBVP06へ印加され、駆動トランジスタ326のゲート端子は、全ての電流が駆動トランジスタ326のソース・ドレイン間を流れることができるように、自己調節される。このサイクルでは、Vdataは、 픽セルのグレー・スケールに関連するプログラミング電圧を有する。駆動サイクルX62中、スイッチ・トランジスタ328及び330はオフであり、電流は駆動トランジスタ326及びOLED 322を流れる。

40

【0094】

【0080】図15Aの 픽セル回路CBVP07は、OLED 342、ストレージ・キャパシタ344、並びにトランジスタ346、358、360、362、364、及び366を含む。トランジスタ346、358、360、362、364、及び366は、p型TFTトランジスタである。当業者であれば、図15Aの 픽セル回路に対して相補的であり、n型トランジスタを有する回路について理解するであろう。当業者であれば、図15Aに適用される駆動技術は相補的な 픽セル回路に適用可能であることを理解するであろう。1つの選択線SEL、信号線Vdata、バイアス線Ibias、電圧供給線V

50

dd、基準電圧線Vref、及び発光(emission)信号線EMは、ピクセル回路CBVP07に接続される。バイアス線Ibiasは、寿命、電力、及びデバイスの性能及び均一性などのような表示装置の仕様に基づいて定められるバイアス電流(Ibias)を供給する。基準電圧線Vrefは基準電圧(Vref)を供給する。基準電圧Vrefは、バイアス電流Ibiasと、グレー・スケール及び/又はコントラスト比を含み得る表示装置の仕様とに基づいて決定され得る。信号線EMは、ピクセル回路CBVP07をオンにする発光信号EMを供給する。ピクセル回路CBVP07は、発光信号EMに基づいて発光モードへと移行する。選択線SELは、トランジスタ358、360、及び362のゲート端子に接続される。選択線EMは、トランジスタ364及び366のゲート端子に接続される。トランジスタ346は駆動トランジスタである。トランジスタ358、360、362、364、及び366は、スイッチング・トランジスタである。

10

【0095】

[0081] トランジスタ362の第1及び第2の端子のうち的一方は基準電圧線Vrefに接続され、他方はノードA41でトランジスタ346のゲート端子に接続される。トランジスタ364の第1及び第2の端子のうち的一方はA41に接続され、他方はB41でキャパシタ344に接続される。トランジスタ358の第1及び第2の端子のうち的一方はVdataに接続され、他方はB41に接続される。トランジスタ366の第1及び第2の端子のうち的一方はVddに接続され、他方はC41でキャパシタ344及びトランジスタ346に接続される。トランジスタ360の第1及び第2の端子のうち的一方はIbiasに接続され、他方はC41でキャパシタ344及びトランジスタ346に接続される。トランジスタ346の第1及び第2の端子のうち的一方はOLED342に接続され、他方はC41でキャパシタ344並びにトランジスタ366及び360に接続される。

20

【0096】

[0082] ピクセル回路CBVP07では、予め定められた固定電流(Ibias)はトランジスタ360を通して供給され、一方、基準電圧Vrefはトランジスタ362を介してトランジスタ346のゲート端子に印加され、プログラミング電圧VPはトランジスタ358を介してストレージ・キャパシタ344の他方の端子(即ち、ノードB41)に印加される。ここで、トランジスタ346のソース電圧(即ち、ノードC41の電圧)は、バイアス電流がトランジスタ346を流れることができ、結果として全ての空間的及び時間的な不均一性を補償することができるように、自己調節される。また、様々なグレー・スケールに必要な様々な電流レベルに電流を分割するために電圧プログラミングが使用される。

30

【0097】

[0083] 図15Bを参照すると、図15Aのピクセル回路CBVP07に適用される1つの例示的な動作プロセスが示されている。動作プロセスは、プログラミング段階X71及び駆動段階X72を含む。プログラミング・サイクルX71中、SELは低レベルなので、トランジスタ358、360、及び362はオンであり、固定されたバイアス電流がIbias線に印加され、トランジスタ346のソースは、全ての電流がトランジスタ346のソース・ドレイン間を流れることができるように、自己調節される。このサイクルでは、Vdataはピクセルのグレー・スケールに関連するプログラミング電圧を有し、キャパシタ344は、プログラミング電圧と、不整合を補償するために電流により発生する電圧とを蓄積する。駆動サイクルX72中、トランジスタ358、360、及び362はオフであり、一方、トランジスタ364及び366は発光信号EMによりオンとなる。この駆動サイクルX72中、トランジスタ346はOLED342のための電流を供給する。

40

【0098】

[0084] 図14Bでは、表示装置全体がプログラミングされて点灯される(発光モードへと移行する)。対照的に、図15Bでは、発光線EMを使用することによりプログラミング後に各行は点灯することができる。

50

【 0 0 9 9 】

[0085] 図 8 ~ 図 1 5 の上述の例では、各ピクセルのキャパシタは、ストレージ・キャパシタ及び図 1 の駆動キャパシタ 1 4 として作用し得る。上述の例では、図 1 の容量性電流源 1 0 はバイアス電流線へ一定電流を供給するために使用される。別の例では、容量性電流源 1 0 は表示装置の動作中にバイアス電流を調節することができる。

【 0 1 0 0 】

[0086] 図 1 6 を参照すると、C B V P 駆動方式を実施するためのアレイ構造を有する表示システムの更なる一例が示されている。図 1 6 の表示システム 3 7 0 は、複数のピクセル 3 7 4 を有するピクセル・アレイ 3 7 2、ゲート・ドライバ 3 7 6、ソース・ドライバ 3 7 8、及びコントローラ 3 8 0 を含む。コントローラ 3 8 0 は、表示アレイ 3 7 2 のプログラミング、校正、駆動、及び他の動作の制御およびスケジューリングのために提供され、これは、上述のような C B V P 駆動方式及び容量性駆動を含む。コントローラ 3 8 0 はドライバ 3 7 6 及び 3 7 8 を制御する。ピクセル回路 3 7 4 は、電流バイアス電圧プログラム型ピクセル（例えば、図 8 ~ 図 1 5 のもの）であり、ここで、S E L [i] (i = 1、2、・・・) は選択（アドレス）線（例えば、S E L）であり、V d a t a [j] (j = 1、2、・・・) は信号（データ）線（例えば、V d a t a、V D A T A）であり、I b i a s [j] (j = 1、2、・・・) はバイアス線（例えば、I b i a s、I B I A S）である。ゲート・ドライバ 3 7 6 は、アドレス（選択）線（例えば、S E L [1]、S E L [2]、・・・) に作用する。ソース・ドライバ 3 7 8 は、データ線（例えば、V d a t a [1]、V d a t a [2]、・・・) に作用する。図 1 5 A のピクセル回路 C B V P 0 7 をピクセル回路 3 7 4 として使用するとき、ゲート・ドライバ 3 7 6 などのような表示装置の周辺のドライバが、各発光線 E M を制御する。

【 0 1 0 1 】

[0087] 表示システム 3 7 0 は、基準電流 I r e f を使用してバイアス線（例えば、I b i a s [1]、I b i a s [2]）に作用するための校正済み電流ミラー・ブロック 3 8 2 を含む。ブロック 3 8 2 は複数の校正済み電流ミラーを含み、それらのそれぞれが、対応する I b i a s に対するものである。基準電流 I r e f は、スイッチを介して校正済み電流ミラー・ブロック 3 8 2 へ供給され得る。

【 0 1 0 2 】

[0088] 図 1 6 では、電流ミラーは基準電流源を用いて校正される。パネルのプログラミング・サイクル中（例えば、図 1 4 B の X 6 1、図 1 5 B の X 7 1）、校正済み電流ミラー（ブロック 3 8 2）はバイアス線 I b i a s へ電流を供給する。これらの電流ミラーはパネルの縁部に作ることができる。図 1 の容量性ドライバ 1 0 が図 1 6 の基準電流 I r e f を発生させることもできる。

【 0 1 0 3 】

[0089] ピクセル・エレメント（1 又は複数）の特性（1 又は複数）のシフト（例えば、表示装置の長時間の動作による駆動トランジスタの閾値電圧シフトや、発光デバイスの劣化）は、ストレージ・キャパシタに蓄積された電圧により、その電圧を駆動トランジスタのゲートへ印加することにより、補償される。従って、ピクセル回路は、シフトの影響もなく、発光デバイスを通じて安定した電流を供給することができ、それにより表示装置の動作寿命が改善される。更に、回路が単純であるため、従来のピクセル回路よりも、高い製品歩留まり、低い製造コスト、及び高い解像度が確実に得られる。上述のピクセル回路の整定時間は従来のピクセル回路よりもはるかに短いので、高精細度テレビジョンなどの大面積の表示装置に適しているが、小さい表示面積のものを除外するものではない。

【 0 1 0 4 】

[0090] 図 1 7 ~ 図 1 9 を参照すると、図 2 ~ 図 5 のピクセル・アレイを形成し得る V B C P ピクセル回路の例が示されている。V B C P ピクセル、それらの表示システム、及び動作の例は、米国特許出願公開 U S 2 0 0 6 / 0 1 2 5 4 0 8 及び P C T 国際出願公開 W O 2 0 0 9 / 1 2 7 0 6 5 に開示されており、それらを参照により本明細書に組み込むものとする。

10

20

30

40

50

【 0 1 0 5 】

[0091] V B C P 駆動方式では、ピクセル電流は、ミラー・トランジスタのサイズを変更することなくスケールダウンされる。V B C P 駆動方式は、電流を使用して様々なグレー・スケールを提供し（電流プログラミング）、バイアスを使用して、プログラミングを加速させると共に、閾値電圧シフトなどのようなピクセルの時間依存性パラメータを補償する。駆動トランジスタの端子のうちの一方は仮想接地 V G N D に接続される。仮想接地の電圧を変えることにより、ピクセル電流が変化する。バイアス電流 I B はドライバ側でプログラミング電流 I P に加えられ、次に、バイアス電流は、仮想接地の電圧を変えることにより、ピクセル回路内のプログラミング電流から除去される。V B C P ピクセル回路を有する表示アレイを駆動するドライバは、ピクセル輝度データを電流に変換する。

10

【 0 1 0 6 】

[0092] 容量性駆動技術は、より大型で高解像度の表示装置に適した整定時間を更に改善するために、V B C P 表示装置に適用可能である。図 1 7 ~ 図 1 9 では、例えばバイアス電流 I B を供給するために図 1 の容量性ドライバ 1 0 が使用される場合に、データ線 I D A T A は、プログラミング電流 I P 及びバイアス電流 I B を対応するピクセルへ供給する。

【 0 1 0 7 】

[0093] 図 1 7 A のピクセル回路 V B C P 0 1 は、O L E D 4 1 0、ストレージ・キャパシタ 4 1 1、スイッチ・ネットワーク 4 1 2、並びにミラー・トランジスタ 4 1 4 及び 4 1 6 を含む。ミラー・トランジスタ 4 1 4 及び 4 1 6 は電流ミラーを形成し、トランジスタ 4 1 4 はプログラミング・トランジスタであり、トランジスタ 4 1 6 は駆動トランジスタである。スイッチ・ネットワーク 4 1 2 はスイッチ・トランジスタ 4 1 8 及び 4 2 0 を含む。トランジスタ 4 1 4、4 1 6、4 1 8、及び 4 2 0 は n 型 T F T トランジスタである。当業者であれば、ピクセル回路 V B C P 0 1 に対して相補的であり、p 型トランジスタを有する回路について理解するであろう。選択線 S E L、信号線 I D A T A、仮想接地線 V G N D、電圧供給線 V D D、及び共通接地は、ピクセル回路 V B C P 0 1 に接続される。

20

【 0 1 0 8 】

[0094] トランジスタ 4 1 6 の第 1 及び第 2 の端子のうちの一方は O L E D 4 1 0 のカソード電極に接続され、他方は V G N D に接続される。トランジスタ 4 1 4 のゲート端子、トランジスタ 4 1 6 のゲート端子、及びストレージ・キャパシタ 4 1 1 はノード A 5 1 で接続される。スイッチ・トランジスタ 4 1 8 及び 4 2 0 のゲート端子は S E L に接続される。スイッチ・トランジスタ 4 1 8 の第 1 及び第 2 の端子のうちの一方は A 5 1 でトランジスタ 4 1 6 のゲート端子に接続され、他方はトランジスタ 4 1 4 に接続される。スイッチ・トランジスタ 4 2 0 の第 1 及び第 2 の端子のうちの一方は I D A T A に接続され、他方はトランジスタ 4 1 4 に接続される。

30

【 0 1 0 9 】

[0095] 図 1 7 B を参照すると、図 1 7 A のピクセル回路 V B C P 0 1 に関する例示的な動作が示されている。図 1 7 A 及び 1 7 B を参照して、ピクセル回路 V B C P 0 1 に適用される電流スケール技術について詳細に説明する。ピクセル回路 V B C P 0 1 の動作は、プログラミング・サイクル X 8 1 及び駆動サイクル X 8 2 を有する。

40

【 0 1 1 0 】

[0096] プログラミング・サイクル X 8 1 : S E L は高レベルである。従って、スイッチ・トランジスタ 4 1 8 及び 4 2 0 はオンである。V G N D はバイアス電圧 V B になる。電流 (I B + I P) が I D A T A を介して供給され、ここで、I P はプログラミング電流を表し、I B はバイアス電流を表す。(I B + I P) に等しい電流がスイッチ・トランジスタ 4 1 8 及び 4 2 0 を流れる。

【 0 1 1 1 】

[0097] 駆動トランジスタ 4 1 6 のゲート・ソース電圧は次式のように自己調節される。

50

【 0 1 1 2 】

【 数 4 】

$$V_{GS} = \sqrt{\frac{IP + IB}{\beta}} + V_T \quad (9)$$

【 0 1 1 3 】

ここで、 V_T は駆動トランジスタ416の閾値電圧を表し、 IB は $I_{DS} = (V_{GS} - V_T)^2$ により与えられるTFTの電流 - 電圧($I - V$)特性の係数を表す。 I_{DS} は駆動トランジスタ416のドレイン・ソース電流を表す。

【 0 1 1 4 】

10

[0098] ストレージ・キャパシタ411に蓄積される電圧は次式のようなものである。

【 0 1 1 5 】

【 数 5 】

$$V_{CS} = \sqrt{\frac{IP + IB}{\beta}} - V_B + V_T \quad (10)$$

【 0 1 1 6 】

ここで、 V_{CS} はストレージ・キャパシタ411に蓄積される電圧を表す。

【 0 1 1 7 】

[0099] 駆動トランジスタ416の一方の端子は V_{GND} に接続されるので、プログラミング時間中にOLED410に流れる電流は次式の通りである。

20

【 0 1 1 8 】

【 数 6 】

$$I_{pixel} = IP + IB + \beta \cdot (V_B)^2 - 2\sqrt{\beta} \cdot V_B \cdot \sqrt{(IP + IB)} \quad (11)$$

【 0 1 1 9 】

ここで、 I_{pixel} はOLED410に流れるピクセル電流を表す。

【 0 1 2 0 】

[00100] $IB \gg IP$ の場合、ピクセル電流 I_{pixel} は次式のように記述することができる。

30

【 0 1 2 1 】

【 数 7 】

$$I_{pixel} = IP + (IB + \beta \cdot (V_B)^2 - 2\sqrt{\beta} \cdot V_B \cdot \sqrt{IB}) \quad (12)$$

【 0 1 2 2 】

[00101] V_B は次式のように適切に選択される。

【 0 1 2 3 】

【 数 8 】

$$V_B = \sqrt{\frac{IB}{\beta}} \quad (13)$$

40

【 0 1 2 4 】

[00102] ピクセル電流 I_{pixel} はプログラミング電流 IP と等しくなる。従って、プログラミング・サイクル中の不要な発光が避けられる。サイズ変更は不要なので、電流ミラー・ピクセル回路の2つのミラー・トランジスタ間のより良好な整合を達成することができる。

【 0 1 2 5 】

[00103] 図18Aのピクセル回路VBCP02は、図17Aのピクセル回路VBCP01に対して相補的であり、p型トランジスタを有する。ピクセル回路VBCP02は、図18Bに示されるようなVBCP駆動方式を用いる。ピクセル回路VBCP02は、O

50

LED 430、ストレージ・キャパシタ431、スイッチ・ネットワーク432、並びにミラー・トランジスタ434及び436を含む。ミラー・トランジスタ434及び436は電流ミラーを形成し、トランジスタ434はプログラミング・トランジスタであり、トランジスタ436は駆動トランジスタである。スイッチ・ネットワーク432はスイッチ・トランジスタ438及び440を含む。トランジスタ434、436、438、及び440はp型TFTトランジスタである。選択線SEL、信号線IDATA、仮想接地線VGND、及び電圧供給線VSSが、ピクセル回路VBCP02に提供される。

【0126】

[00104] トランジスタ436の第1及び第2の端子のうちの一方はVGNDに接続され、他方はOLED 430のカソード電極に接続される。トランジスタ434のゲート端子、トランジスタ436のゲート端子、ストレージ・キャパシタ431、及びスイッチ・ネットワーク432は、ノードA52で接続される。

10

【0127】

[00105] 図18Bを参照すると、図18Aのピクセル回路VBCP02に関する例示的な動作が示されている。図18Bは図17Bに対応する。図18BのVBCP駆動方式は、図17Bのものに似たIDATA及びVGNDを使用する。

【0128】

[00106] 図17A及び図18Aのピクセル回路VBCP01及びVBCP02に適用されるVBCP技術は、電流ミラー・タイプのピクセル回路以外の電流プログラム型ピクセル回路に適用可能である。

20

【0129】

[00107] 図19を参照すると、複数のVBCPピクセル回路を有する表示システムが示されている。図19の表示アレイ460は図17Aのピクセル回路VBCP01を含む。表示アレイ460は、記載されたVBCP駆動方式を適用可能な他の任意のピクセル回路を含んでもよい。図19では、4つのVBCPピクセル回路が示されているが、表示アレイ460は、4つより多い、又は4つ未満のVBCPピクセル回路を有してもよい。図19に示される「SEL1」及び「SEL2」は図17AのSELに対応する。図19に示される「VGND1」及び「VGND2」は図17AのVGNDに対応する。図19に示される「IDATA1」及び「IDATA2」は図17AのIDATAに対応する。

【0130】

30

[00108] IDATA1（又はIDATA2）は共通の列ピクセル間で共有され、SEL1（又はSEL2）及びVGND1（又はVGND2）はアレイ構造内の共通の行ピクセル間で共有される。SEL1、SEL2、VGND1、及びVGND2はアドレス・ドライバ462を介して駆動される。IDATA1及びIDATA2はソース・ドライバ464を介して駆動される。コントローラ及びスケジューラ466は、プログラミング、校正、駆動、及び表示アレイを動作させる他の動作の制御およびスケジューリングのために提供され、それは、上述のような、VBCP駆動方式および容量性駆動の制御及びスケジューリングを含む。

【0131】

[00109] 高解像度で安定した低電力の発光型表示装置を開発するための更なる技術について詳細に説明する。図20A～図20B及び図21A～図21Bの以下の例では、ピクセルの駆動サイクルにおいて図1の容量性電流源10が使用される。

40

【0132】

[00110] 図20Aを参照すると、フレーム時間にわたって一定電流を供給することができるピクセル回路の一例が示されている。図20Aのピクセル回路500は、単一のスイッチ・トランジスタ(T1)502、ストレージ・キャパシタ504、及びOLED 506を含む。キャパシタ504は電源Vdd508に結合される。OLED 506は別の電源Vss510に結合される。スイッチ・トランジスタ502のゲート端子はアドレス線SELに結合される。スイッチ・トランジスタ502の第1及び第2の端子のうちの一方はデータ線Vdataに結合され、他方の端子はノードA60でキャパシタ504

50

及びOLED 506に結合される。

【0133】

[00111] 図20Bを参照すると、フレーム時間にわたって一定電流を供給することができるピクセル回路の別の例が示されている。図20Bのピクセル回路520は、スイッチ・トランジスタ(T1)522、ストレージ・キャパシタ524、及びOLED 526を含む。キャパシタ524は電源Vdd528に結合される。OLED 526は別の電源Vss530に結合される。スイッチ・トランジスタ522のゲート端子はアドレス線SELに結合される。スイッチ・トランジスタ522の第1及び第2の端子のうちの一方はデータ線Vdataに結合され、他方の端子はノードA61でキャパシタ524及びOLED 526に結合される。

10

【0134】

[00112] 図21Aを参照すると、図20A～図20Bのピクセル回路に適用される波形の一例が示されている。図21AのSEL[i] (i=0、・・・、n)は、i番目の行のアドレス線を表すものであり、図20A～図20BのSELに対応する。図21AのVdata[j] (j=0、・・・、m)は、j番目の列のデータ線を表すものであり、図20A～図20BのVdataに対応する。図21AのVddは図20A～図20BのVddに対応し、図21AのVssは図20A～図20BのVssに対応する。図21Aのフレーム時間は、プログラミング・サイクル540と駆動サイクル542とに分割される。プログラミング・サイクル540中、行はアドレス線SEL[i]により連続的に選択され、選択された行のピクセルはプログラミング・データVdata[0]～Vdata[m]を用いてプログラムされる。プログラミング・サイクル540中、キャパシタとOLEDとの間の接続ノード、例えば、A60、A61は、Vdataを通じてプログラミング電圧(Vp)へと荷電され、これは図1のIoutとして作用する。

20

【0135】

[00113] 駆動サイクル542中、電源Vddは、例えば、図1のランプ電圧発生器12からランプ電圧をVddに印加することにより、増加する。一定電流がキャパシタ(504、524)を介して流れる。その結果、接続ノード、例えば、A60、A61は、荷電し始め、OLEDがオンになるまで荷電する。次に、CsVR/に等しい電圧がOLEDを流れる。ここで、「VR」はランプ電圧であり、「」はランプ時間であり、「Cs」はキャパシタ(504、524)の容量を表す。

30

【0136】

[00114] 図21Bを参照すると、図20A～図20Bのピクセル回路に適用される波形の別の例が示されている。図21BのSEL[i] (i=0、・・・、n)は、i番目の行のアドレス線を表すものであり、図20A～図20BのSELに対応する。図21BのVdata[j] (j=0、・・・、m)は、j番目の列のデータ線を表すものであり、図20A～図20BのVdataに対応する。図21BのVddは図20A～図20BのVddに対応し、図21BのVssは図20A～図20BのVssに対応する。図21Bのフレーム時間は、プログラミング・サイクル550と駆動サイクル552とに分割される。プログラミング・サイクル550中、行はアドレス線SEL[i]により連続的に選択され、選択された行のピクセルはプログラミング・データVdata[0]～Vdata[m]を用いてプログラムされる。プログラミング・サイクル550中、キャパシタとOLEDとの間の接続ノード、例えば、A60、A61は、Vdataを通じてプログラミング電圧(Vp)へと荷電され、これは図1のIoutとして作用する。

40

【0137】

[00115] 駆動サイクル552中、電源Vssは、例えば、図1のランプ電圧発生器12からランプ電圧をVssに印加することにより、減少する。一定電流がキャパシタ(524、502)を通して流れる。その結果、接続ノード、例えば、A61、A60は放電し始め、OLEDがオンになるまで放電する。次に、CsVR/に等しい電圧がOLEDを通して流れる。

【0138】

50

【00116】図20A、図20B、図21A、及び図21Bに示されるように、この技術は、AMLCD表示装置に使用される駆動サイクルや駆動回路以上の駆動サイクルや駆動回路を必要としないので、結果として、表示装置のより短い駆動時間、より少ない電力消費、高い開口率及び安定性が得られ、従って、携帯電話やPDAを含む携帯デバイスに対する適用のコストが少なくなる。

【0139】

【00117】図22を参照すると、様々なプログラミング電圧に対する1つのサブフレームでの図20A～図20Bのピクセル回路に関するシミュレーション結果(OLEDC電流)を示すグラフが示されている。図22では、「Vp」はプログラミング電圧を表す。図22に示されるように、ピクセル電流は、プログラミング電圧(Vp)が変化するにつれて時間により変調される。

10

【0140】

【00118】図23を参照すると、図20A～図20Bのピクセル回路に関するシミュレーション結果(平均OLEDC電流)を示すグラフが示されている。図23のグラフは、ピクセルのI-V特性を示す。図23に示されるように、ピクセル電流は明らかにプログラミング電圧(Vp)により制御される。

【0141】

【00119】図24を参照すると、5.58cm(2.2インチ)のクォーター・ビデオ・グラフィックス・アレイ(QVGA、Quarter Video Graphics Array)パネルの電力消費とOLEDに使用される電力消費とを示すグラフが示されている。図24に示されるように、パネル全体の電力消費はOLEDの電力消費に非常に近い。特に、容量性電圧全体がOLED(図20A～図20Bの506、536)へ行くので、電力消費は高電流レベルでOLEDの電力消費に近づく。ここで、断熱的な電荷共有を使用して、例えば、2つの隣接した行の間で電荷を共有することにより、ドライバ側の電力消費を改善することもできる。

20

【0142】

【00120】図25を参照すると、ボトム・エミッション型表示装置を駆動するための大型キャパシタの実装の一例が示されている。図25に示されるキャパシタ600はインター・デジタル型(inter-digitated)キャパシタであり、図1の駆動キャパシタ10及び/又はピクセル回路のストレージ・キャパシタとして使用可能である。図20A～図20Bのキャパシタ504及び524は、インター・デジタル型キャパシタ600であり得る。インター・デジタル型キャパシタ600は、金属I層602及び金属II層604を含む。OLED装置610は、インター・デジタル型キャパシタ600上に形成され、少なくとも透明な下部電極612とOLED層614とを有する。OLED層614は下部電極612上に位置する。金属I層602は、相互接続線616を介してOLEDの下部電極612に結合される。金属I層602及び金属II層604は、OLED614からの光を妨げることなく下部電極612の下方に位置する。図25では、OLED層614は下部電極612の一側に配され、金属層602及び604は下部電極612の他側の下に配される。これにより、開口率を犠牲にすることなく大型キャパシタが得られる。

30

【0143】

【00121】図26を参照すると、180ppiの表示解像度に対して25%を超える開口率をもつボトム・エミッション型ピクセルのレイアウトの一例が示されている。図26では、図20Aに示されるピクセル回路に対する大容量を作り出すために複数の層が使用されている。ここで、キャパシタは、金属II634と、それを挟むITO638及び金属I640との3つの層から作られる。金属層634及び640は図20Aのキャパシタ504を形成する。金属I層640は図25の602に対応し、金属II層634は図25の604に対応する。データ線632は、電圧を用いてピクセルをプログラミングするために使用される。OLEDバンク636は、OLEDがパターンニングされたOLED電極に接触できるようにするための開口部である。選択線642は、プログラミングのためにピクセルへアクセスできるように選択トランジスタをオンにするために使用され

40

50

る。

【 0 1 4 4 】

【 00122 】 図 2 7 を参照すると、トップ・エミッション型表示装置を駆動するための大型キャパシタの実装の一例が示されている。図 2 7 に示されるキャパシタ 6 5 0 はインター・デジタル型キャパシタであり、図 1 の駆動キャパシタ 1 0 及び / 又はピクセル回路のストレージ・キャパシタとして使用可能である。図 2 0 A ~ 図 2 0 B のキャパシタ 5 0 4 及び 5 2 4 は、インター・デジタル型キャパシタ 6 5 0 であり得る。インター・デジタル型キャパシタ 6 5 0 は、金属 I 層 6 5 2 及び金属 II 層 6 5 4 を含む。OLED 装置 6 6 0 は、インター・デジタル型キャパシタ 6 5 0 上に形成され、少なくとも下部電極 6 6 2 及び OLED 層 6 6 4 を有する。OLED 層 6 6 4 は下部電極 6 6 2 上に位置する。金属 I 電極層 6 5 2 は、相互接続線 5 6 6 を介して OLED の下部電極 6 6 2 に結合される。これにより、表示解像度を犠牲にすることなく大型キャパシタが得られる。

10

【 0 1 4 5 】

【 00123 】 容量性駆動に基づくデジタル・アナログ変換器 (DAC) について詳細に説明する。図 2 8 ~ 図 2 9 を参照すると、容量性駆動に基づく DAC 及びその動作の一例が示されている。図 2 8 の DAC 7 0 0 は、変換器ブロック 7 0 2 及びコピア (copier) ・ブロック 7 0 4 を含む。変換器ブロック 7 0 2 は、複数のトランジスタ及び複数のキャパシタを含む。図 2 8 では、スイッチ・トランジスタ 7 1 0、7 1 2、7 1 4、及び 7 1 6、並びにキャパシタ 7 2 0、7 2 2、7 2 4、及び 7 2 6 は、変換器ブロック 7 0 2 の構成要素の一例として示されている。トランジスタ及びキャパシタは、Vramp ノード 7 3 0 とノード 7 3 2 との間に直列に結合される。キャパシタ 7 2 0、7 2 2、7 2 4、及び 7 2 6 は異なるサイズにされる。Vramp ノード 7 3 0 は、ランプ電圧発生器、例えば、図 1 の 1 2 に結合され得る。変換器ブロック 7 0 2 は電流を発生させる。

20

【 0 1 4 6 】

【 00124 】 コピア・ブロック 7 0 4 は、ノード 7 3 2 で変換器ブロック 7 0 2 に結合され、トランジスタ 7 4 0、7 4 2、及び 7 4 4、並びにキャパシタ 7 4 6 を含む。トランジスタ 7 4 0 は、変換器ブロック 7 0 2 により発生した電流を複製 (コピー) する。トランジスタ 7 4 2 は、Iout 7 5 0 を介して、ピクセル回路を含む外部回路へ電流を印加する。

【 0 1 4 7 】

【 00125 】 変換器ブロック 7 0 2 で電流を発生させている間、トランジスタ 7 1 0、7 1 2、7 1 4、及び 7 1 6 は、対応するビット値 $b_3 \sim b_0$ ($b < 3 : 0 >$) に基づいて、オン又はオフの何れかである。その結果、ランプ電圧 Vramp が、ON スwitch (トランジスタ) に接続されたキャパシタへ印加される。キャパシタは異なるサイズにされるので、それぞれ、デジタル測定基準で、対応するビットの値を表す電流を発生させる。例えば、 $b < 3 : 0 >$ が「1010」の場合、2 つのキャパシタ (例えば、図 2 8 の 7 2 0 及び 7 2 4) がランプ電圧 (7 3 0) に接続される。その結果、 $8C \times S + 2C \times S$ に等しい電流が発生する。ここで、C は単位キャパシタであり、S はランプの傾斜である。キャパシタはランプを電流に変換する。合計の電流はトランジスタ 7 4 0 へ進み、トランジスタ 7 4 0 は、トランジスタ 7 4 4 がオンのときにこの電流をコピーする。

30

40

【 0 1 4 8 】

【 00126 】 図 2 8 の例では、変換器ブロック 7 0 2 により発生した電流はコピア・ブロック 7 0 4 を介して供給される。しかしながら、別の例では、変換器ブロック 7 0 2 は、ピクセル回路を含む外部回路に直接に接続され得る。

【 0 1 4 9 】

【 00127 】 図 3 0 ~ 図 3 1 を参照すると、容量性駆動に基づく DAC 及びその動作の別の例が示されている。図 3 0 の DAC 8 0 0 は、変換器ブロック 8 0 2 及びコピア・ブロック 8 0 4 を含む。変換器ブロック 8 0 2 は、スイッチ・トランジスタにそれぞれ結合する複数のキャパシタを含む。図 3 0 では、キャパシタ 8 2 0、8 2 2、8 2 4、及び 8 2 6 が変換器ブロック 8 0 2 の構成要素の一例として示され、スイッチ・トランジスタ 8

50

10、812、814、及び816はそれぞれ、キャパシタ820、822、824、及び826に結合される。トランジスタ810、812、814、及び816は、それぞれ、Vrampノード830、832、834、及び836に結合され、Vramp1、Vramp2、Vramp3、及びVramp4を受け取る。キャパシタ820、822、824、及び826は同じサイズを有し得る。Vrampノード830、832、834、及び836のそれぞれは、ランプ電圧発生器、例えば、図1の12に結合され得る。Vrampノード830、832、834、及び836のランプ電圧Vramp1、Vramp2、Vramp3、Vramp4は互いに異なる。変換器ブロック802は電流を発生させる。

【0150】

10

[00128] コピア・ブロック804はノード838で変換器ブロック802に結合され、トランジスタ840、842、及び844、並びにキャパシタ846を含む。トランジスタ840は、変換器ブロック802により発生した電流をコピーする。トランジスタ842は、Iout 850を介して、ピクセル回路を含む外部回路へ電流を印加する。コピア・ブロック804は図28のコピア・ブロック704に対応する。

【0151】

[00129] 図30の例では、キャパシタをサイズ決めを行う代わりに、各キャパシタへ適用されるランプの傾斜が変えられる。回路の基本動作は図28のものと同じであるが、電流レベルは様々なランプの傾斜により定められる。例えば、 $b < 3 : 0 >$ が「1010」の場合、2つのキャパシタ（例えば、図30の820及び824）がランプ（例えば、図30の830及び834）に接続される。その結果、 $C \times 8S + C \times 2S$ に等しい電流が発生する。ここで、Cはキャパシタであり、Sはランプの単位傾斜である。

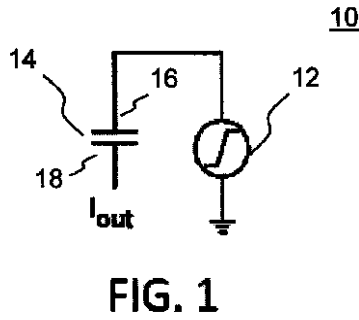
20

【0152】

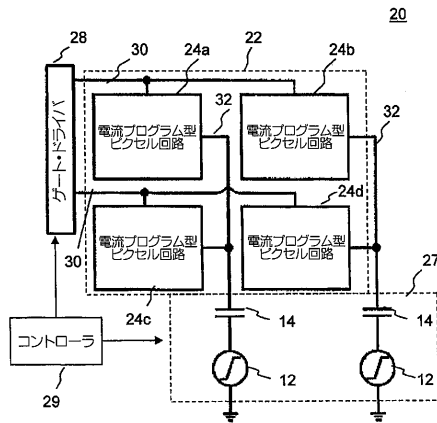
[00130] 本発明の上述の実施形態は、薄膜シリコン（例えば、a-Si、nc-Si、 μ c-Si、ポリSi）及びそれに関連するSi集積回路CMOS技術、真空蒸着し溶液処理した有機体及びポリマー、並びに関連の無機/有機ナノコンポジット、並びに半導体酸化物（例えば、酸化インジウム、酸化亜鉛）を含む、様々な材料系のバックプレーン技術と関連した電力消費を低減することができる。更に、本発明の上述の実施形態により、低コストの駆動方式を使用して、より長寿命の要件に対して適用することが可能になる。また、本発明は、温度変化及び機械的応力の影響を受けにくい。

30

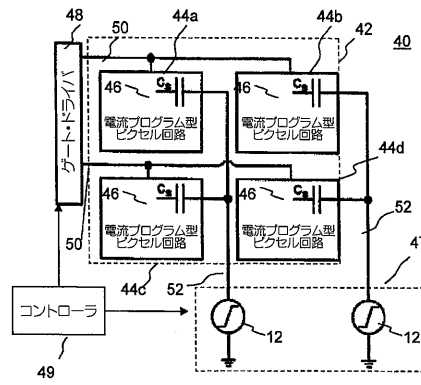
【図 1】



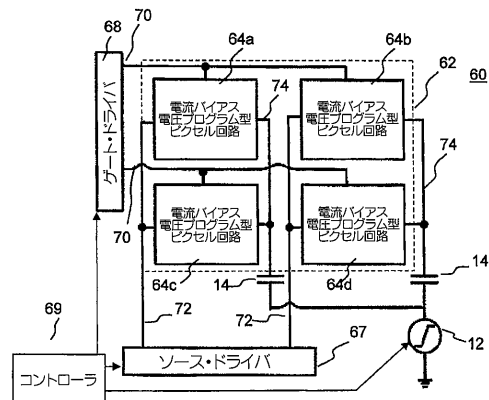
【図 2】



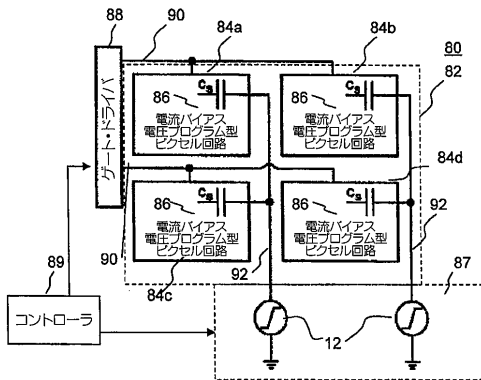
【図 3】



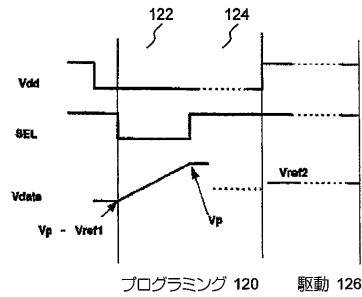
【図 4】



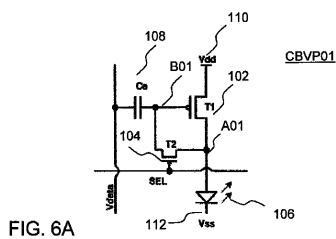
【図 5】



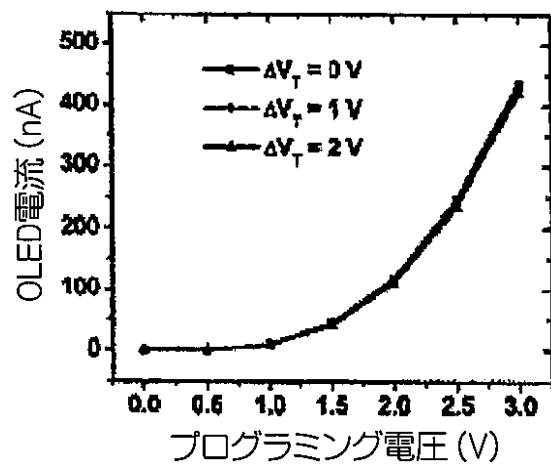
【図 6 B】



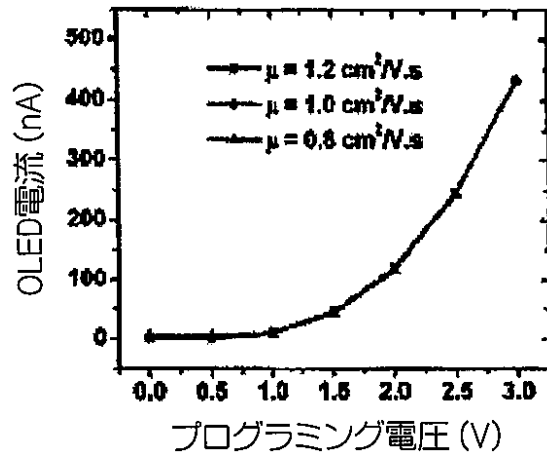
【図 6 A】



【図 7 A】



【図 7 B】



【図 8 A】

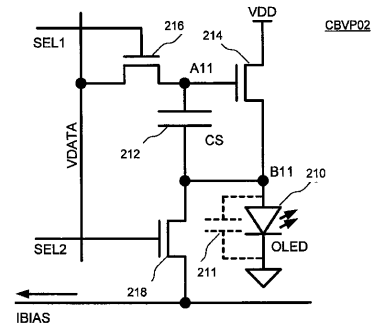
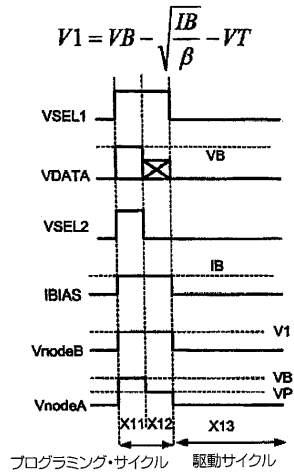
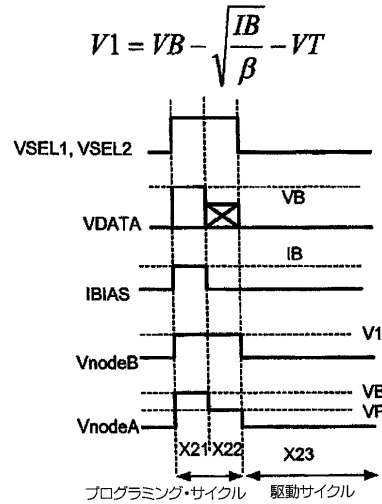


FIG. 8A

【図 8 B】



【図 8 C】



【図 9 A】

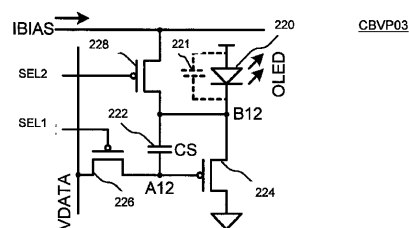
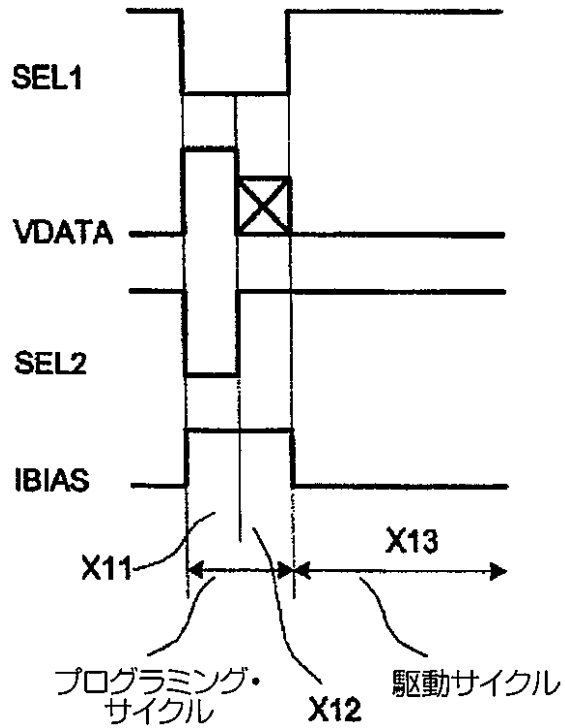
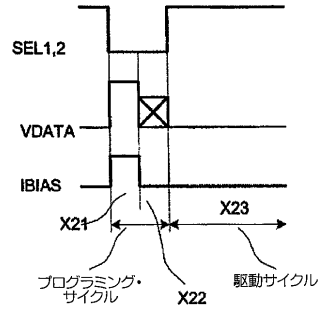


FIG. 9A

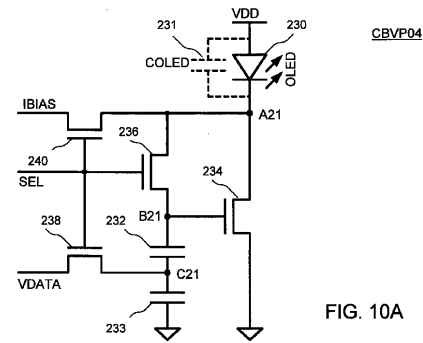
【図 9 B】



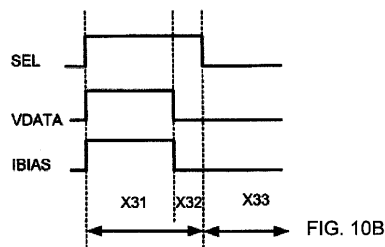
【図 9 C】



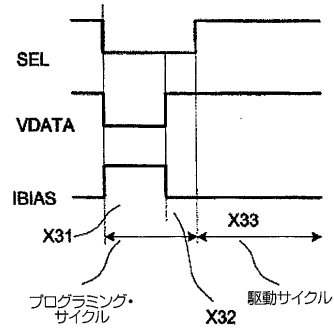
【図 10 A】



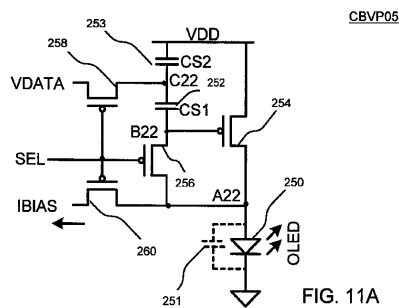
【図 10 B】



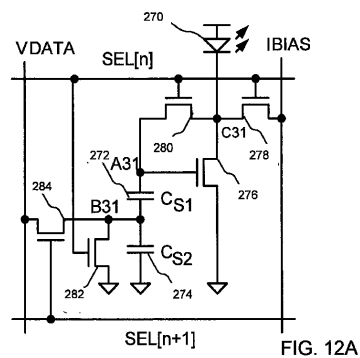
【図 11 B】



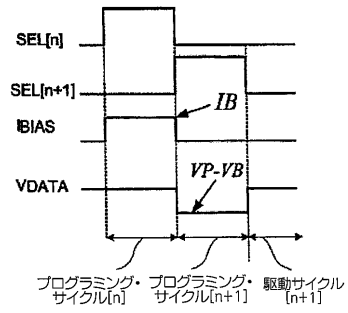
【図 11 A】



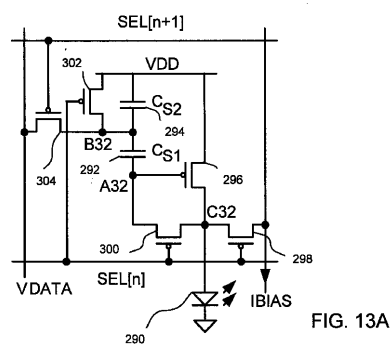
【図 12 A】



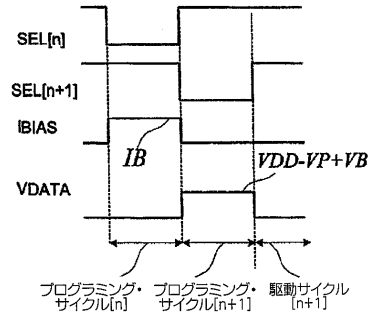
【 図 1 2 B 】



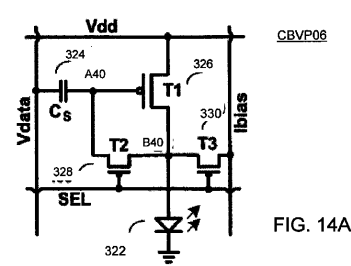
【 図 1 3 A 】



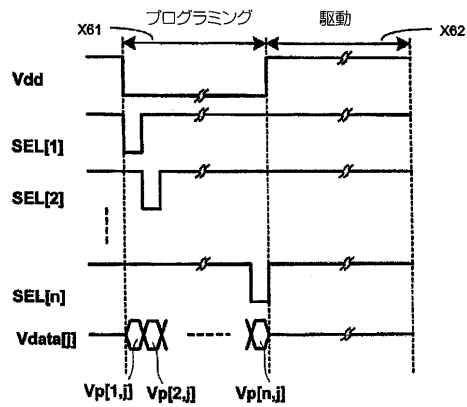
【圖 1 3 B】



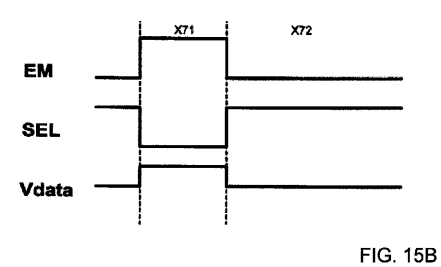
【 図 1 4 A 】



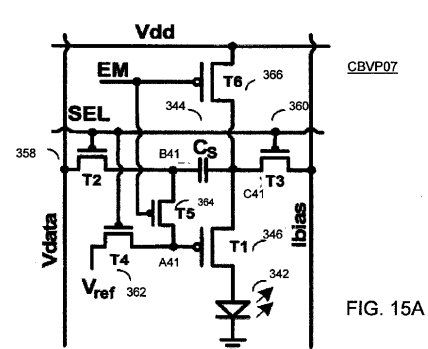
【 図 1 4 B 】



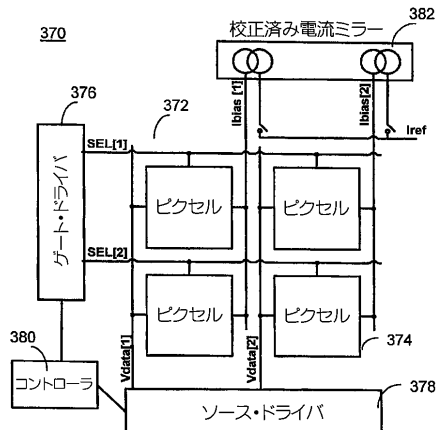
【 図 1 5 B 】



【 図 1 5 A 】



【 図 1 6 】



【図 17 A】

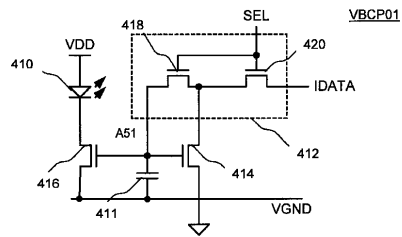
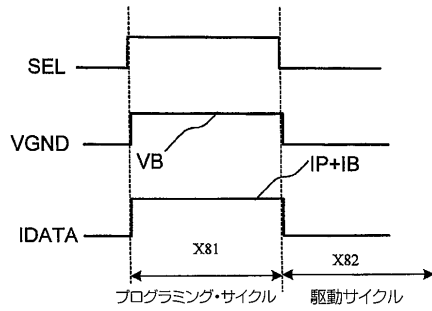


FIG. 17A

【図 17 B】



【図 18 A】

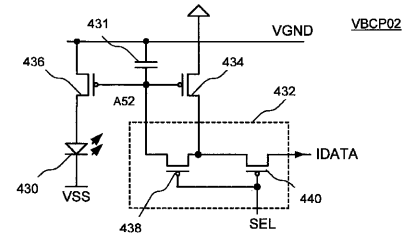
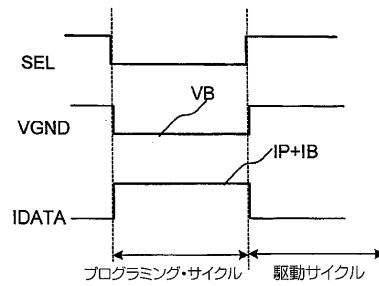
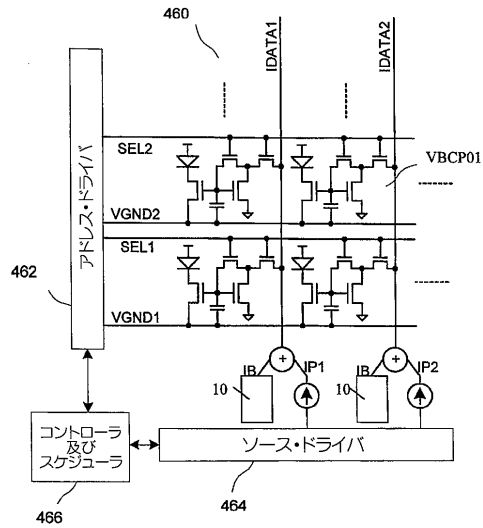


FIG. 18A

【図 18 B】



【図 19】



【図 20 A】

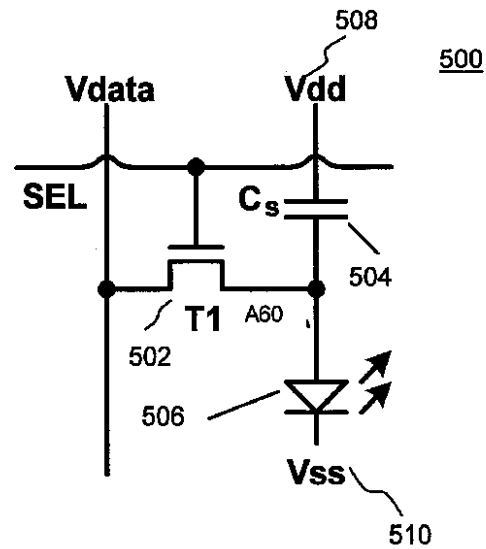


FIG. 20A

【図20B】

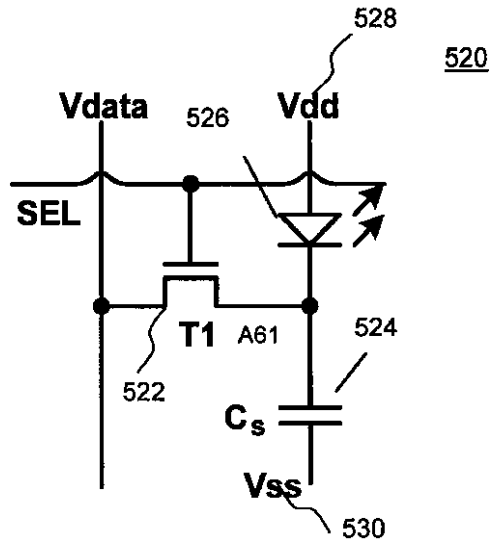
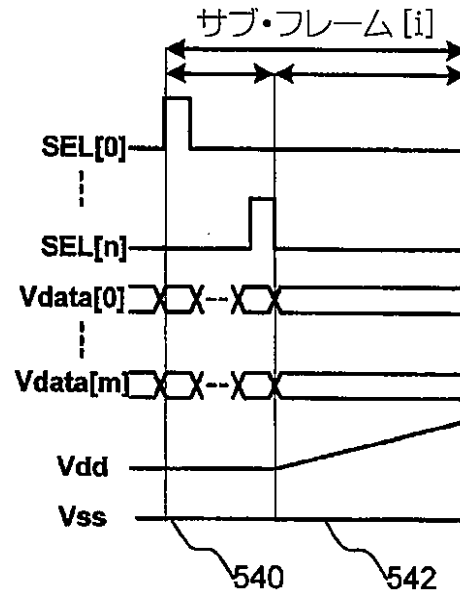
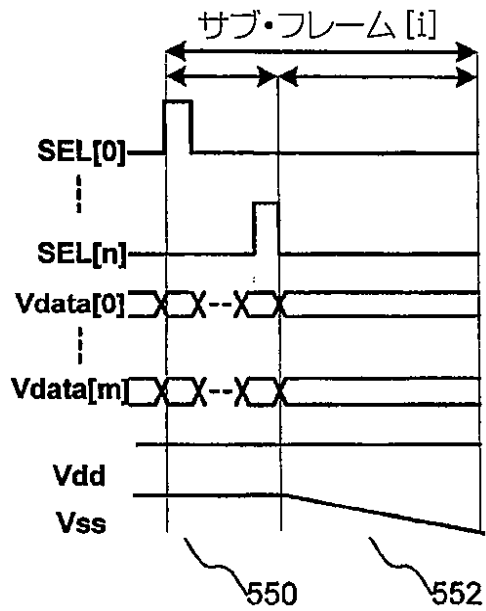


FIG. 20B

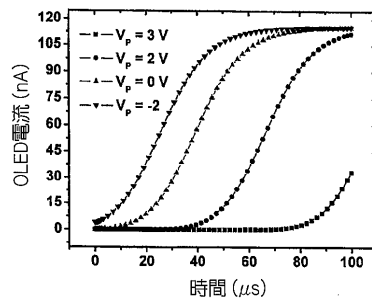
【図21A】



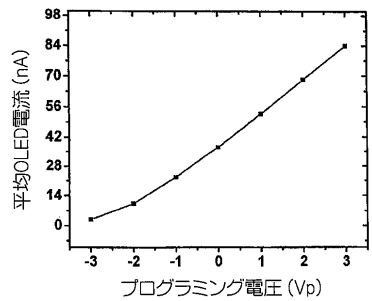
【図21B】



【図22】



【図23】



【 図 2 6 】

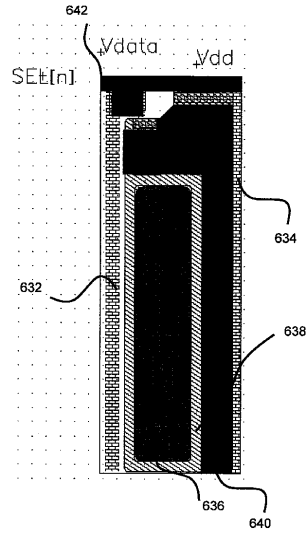
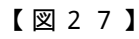
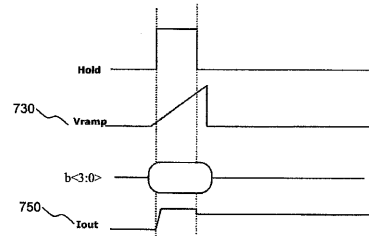


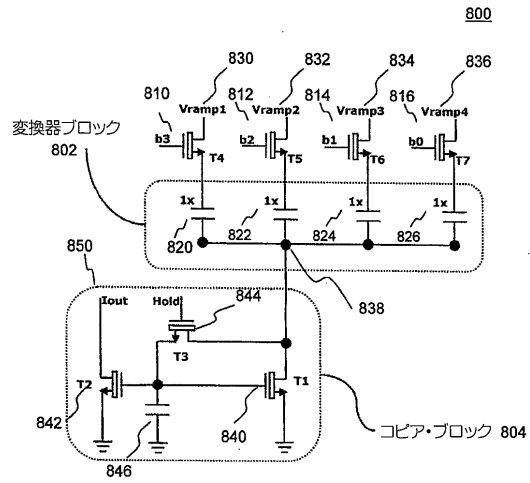
FIG. 26



【圖 29】



【図 30】



【図 31】

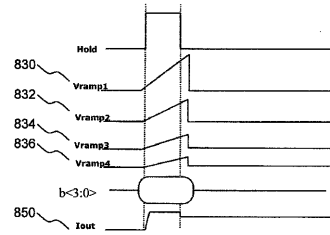


FIG. 31

フロントページの続き

(51)Int.Cl.	F I		
	G 0 9 G	3/20	6 4 2 A
	G 0 9 G	3/20	6 7 0 J
	G 0 9 G	3/20	6 2 3 C
	G 0 9 G	3/20	6 2 3 D
	G 0 9 G	3/20	6 4 1 C
	G 0 9 G	3/20	6 4 1 D

- (72)発明者 チャジ, ジー・レザ
カナダ国オンタリオ エヌ2 ヴイ・2 エス3, ウォータールー, ケルソー・ドライブ 4 6 3
- (72)発明者 ネイサン, アロキア
イギリス国ケンブリッジ シービー3・0 ディーエル, ハンティンドン・ロード 1 8 9

審査官 山崎 仁之

- (56)参考文献 特開平10-319908(JP, A)
特開2001-350431(JP, A)
特表2008-519305(JP, A)
特開2006-154730(JP, A)
特開2010-079159(JP, A)
特開2007-065539(JP, A)
特表2008-521033(JP, A)
特開2004-341444(JP, A)

- (58)調査した分野(Int.Cl., DB名)
- | | |
|---------|---------|
| G 0 9 G | 3 / 3 0 |
| G 0 9 G | 3 / 2 0 |

专利名称(译)	低功率电路和发光显示装置的驱动方法		
公开(公告)号	JP5715063B2	公开(公告)日	2015-05-07
申请号	JP2011539859	申请日	2009-12-08
[标]申请(专利权)人(译)	伊格尼斯创新公司		
申请(专利权)人(译)	伊格尼斯创新公司		
当前申请(专利权)人(译)	伊格尼斯-Inobeishon公司		
[标]发明人	チャジジーレザ ネイサンアロキア		
发明人	チャジ,ジーレザ ネイサン,アロキア		
IPC分类号	G09G3/30 G09G3/20 G09G3/3208		
CPC分类号	G09G3/3233 G09G3/3283 G09G3/3291 G09G2300/0465 G09G2300/0819 G09G2300/0842 G09G2300/0852 G09G2310/0259 G09G2310/0262 G09G2310/027 G09G2310/066 G09G2320/0233 G09G2320/043 G09G2330/021 G09G2330/023		
FI分类号	G09G3/30.J G09G3/20.612.E G09G3/20.611.A G09G3/20.621.J G09G3/20.611.H G09G3/20.642.A G09G3/20.670.J G09G3/20.623.C G09G3/20.623.D G09G3/20.641.C G09G3/20.641.D		
代理人(译)	千叶昭夫		
优先权	2647112 2008-12-09 CA 2654409 2008-12-19 CA		
其他公开文献	JP2012511183A5 JP2012511183A		
外部链接	Espacenet		

摘要(译)

显示系统，用于操作显示阵列的驱动器，用于操作显示系统的方法，以及用于显示系统的像素电路。该驱动器包括双向电流源，该双向电流源具有耦合到时变电压的转换器并将时变电压转换成电流。像素电路包括用于向发光器件提供像素电流的晶体管和电耦合到晶体管并在预定定时耦合到时变电压的存储电容器，以基于时变电压提供电流。在编程操作的第一周期中将提供给像素电路的存储电容器的时变电压从参考电压改变为编程电压，其中存储电容器驱动发光器件电耦合到驱动晶体管；以及第二周期的编程操作在编程电压下保持时变电压。方法中，在编程操作中，从所述数据线的编程数据，并且提供给所述像素电路包括晶体管和用于耦合到所述数据线的存储电容器，在驱动操作中，随时间变化的电压来开启所述发光器件上，并通过电源线将其提供给像素电路的存储电容器

[0047] その結果、ノードBの電位は、
【 0 0 5 1 】
【 数 1 】

$$V_{nodeB} = V_B - \sqrt{\frac{I_B}{\beta}} - V_T$$