



(19) 대한민국특허청(KR)
(12) 등록특허공보(B1)

(45) 공고일자 2020년03월20일
(11) 등록번호 10-2091485
(24) 등록일자 2020년03월16일

(51) 국제특허분류(Int. Cl.)
G09G 3/32 (2016.01)
(21) 출원번호 10-2013-0166471
(22) 출원일자 2013년12월30일
심사청구일자 2018년11월26일
(65) 공개번호 10-2015-0077710
(43) 공개일자 2015년07월08일
(56) 선행기술조사문헌
JP2003224437 A
KR1020110028752 A
KR1020110127006 A*
JP2013077814 A*
*는 심사관에 의하여 인용된 문헌

(73) 특허권자
엘지디스플레이 주식회사
서울특별시 영등포구 여의대로 128(여의도동)
(72) 발명자
심종식
경기 고양시 일산서구 호수로 710, 1702동 1602호
(주엽동, 강선마을17단지아파트)
배나영
부산 부산진구 국악로54번길 17, (연지동)
(74) 대리인
특허법인천문

전체 청구항 수 : 총 15 항

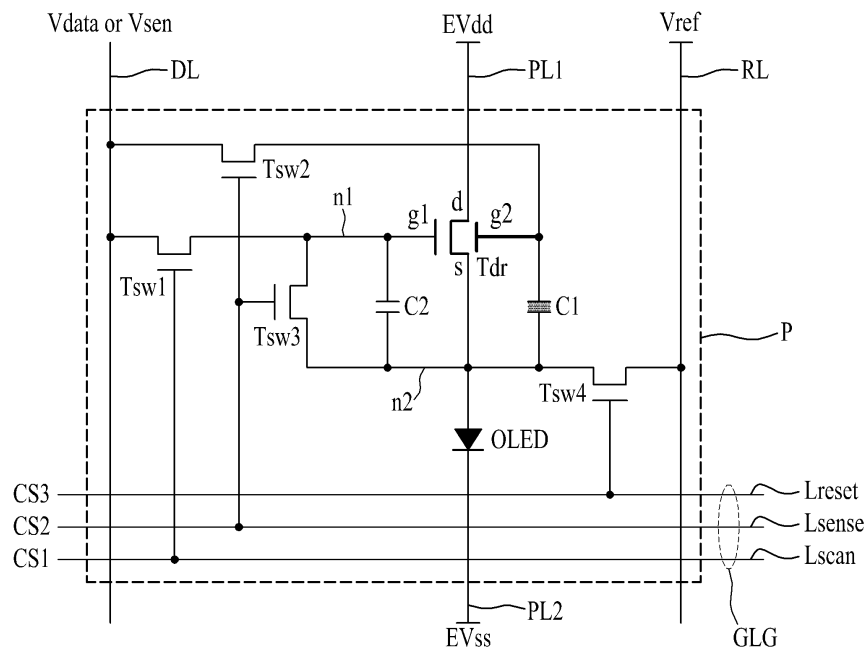
심사관 : 하정균

(54) 발명의 명칭 유기 발광 표시 장치 및 그의 구동 방법

(57) 요약

본 발명은 구동 트랜지스터의 구동 특성 변화를 보상할 수 있도록 한 유기 발광 표시 장치 및 그의 구동 방법을 제공하는 것으로, 본 발명에 따른 유기 발광 표시 장치는 데이터 라인과 게이트 라인 그룹 및 레퍼런스 라인에 접속된 화소를 포함하며, 상기 화소는 유기 발광 소자; 상기 유기 발광 소자에 흐르는 전류를 제어하며, 반도체 (뒷면에 계속)

대표도 - 도2



층을 사이에 두고 서로 중첩되는 제 1 및 제 2 게이트 전극을 포함하는 구동 트랜지스터; 상기 데이터 라인에 공급되는 데이터 전압을 상기 제 1 게이트 전극에 연결된 제 1 노드에 선택적으로 공급하는 제 1 스위칭 트랜지스터; 센싱용 전압을 상기 제 2 게이트 전극에 선택적으로 공급하는 제 2 스위칭 트랜지스터; 상기 구동 트랜지스터의 소스 전극에 연결된 제 2 노드를 상기 제 1 노드에 선택적으로 접속시키는 제 3 스위칭 트랜지스터; 상기 레퍼런스 라인을 상기 제 2 노드에 선택적으로 접속시키는 제 4 스위칭 트랜지스터; 상기 제 2 게이트 전극과 상기 제 2 노드 간에 접속되어 상기 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 저장하는 제 1 커패시터; 및 상기 제 1 및 제 2 노드 간에 접속되어 상기 제 1 및 제 2 노드의 차전압을 저장하는 제 2 커패시터를 포함하여 구성될 수 있다.

명세서

청구범위

청구항 1

데이터 라인과 게이트 라인 그룹 및 레퍼런스 라인에 접속된 화소를 포함하며, 상기 화소는,

유기 발광 소자;

상기 유기 발광 소자에 흐르는 전류를 제어하며, 반도체층을 사이에 두고 서로 중첩되는 제 1 및 제 2 게이트 전극을 포함하는 구동 트랜지스터;

상기 데이터 라인에 공급되는 데이터 전압을 상기 제 1 게이트 전극에 연결된 제 1 노드에 선택적으로 공급하는 제 1 스위칭 트랜지스터;

상기 게이트 라인 그룹의 센싱 제어 라인에 공급되는 센싱 제어 신호에 의해 턴-온 되어 센싱용 전압을 상기 제 2 게이트 전극에 선택적으로 공급하는 제 2 스위칭 트랜지스터;

상기 센싱 제어 라인에 공급되는 상기 센싱 제어 신호에 의해 턴-온 되어 상기 구동 트랜지스터의 소스 전극에 연결된 제 2 노드를 상기 제 1 노드에 선택적으로 접속시키는 제 3 스위칭 트랜지스터;

상기 레퍼런스 라인을 상기 제 2 노드에 선택적으로 접속시키는 제 4 스위칭 트랜지스터;

상기 제 2 게이트 전극과 상기 제 2 노드 간에 접속되어 상기 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 저장하는 제 1 커패시터; 및

상기 제 1 및 제 2 노드 간에 접속되어 상기 제 1 및 제 2 노드의 차전압을 저장하는 제 2 커패시터를 포함하여 구성된 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치.

청구항 2

제 1 항에 있어서,

상기 화소는 문턱 전압 센싱 구동에 따라 초기화 기간 및 내부 센싱 기간으로 구동되고,

상기 초기화 기간에서 상기 제 1 및 제 2 노드의 전압은 상기 레퍼런스 라인에 공급되는 레퍼런스 전압으로 초기화되고, 상기 제 1 커패시터는 상기 제 2 게이트 전극에 공급되는 센싱용 전압과 상기 레퍼런스 라인으로부터 상기 제 2 노드에 공급되는 레퍼런스 전압의 차전압으로 초기화되며,

상기 내부 센싱 기간에서 상기 구동 트랜지스터는 상기 제 2 게이트 전극에 공급되는 센싱용 전압에 의해 소스 팔로워 모드로 구동되고, 상기 제 1 커패시터는 상기 구동 트랜지스터의 구동에 따라 상기 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 저장하는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치.

청구항 3

제 2 항에 있어서,

상기 제 1 스위칭 트랜지스터는 상기 초기화 기간 및 내부 센싱 기간에 턴-오프되고,

상기 제 2 및 제 3 스위칭 트랜지스터는 상기 초기화 기간 및 내부 센싱 기간에 턴-온되고,

상기 제 4 스위칭 트랜지스터는 상기 초기화 기간에만 턴-온되는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치.

청구항 4

제 3 항에 있어서,

상기 문턱 전압 센싱 구동은 수직 블랭크 구간에 수행되는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치.

청구항 5

제 2 항에 있어서,

상기 화소는 내부 보상 구동에 따라 데이터 어드레싱 기간 및 발광 기간으로 구동되고,

상기 데이터 어드레싱 기간에서, 상기 제 2 커패시터는 상기 제 1 노드에 공급되는 데이터 전압과 상기 레퍼런스 라인으로부터 상기 제 2 노드에 공급되는 레퍼런스 전압의 차전압을 저장하고,

상기 발광 기간에서, 상기 구동 트랜지스터는 상기 제 1 및 제 2 커패시터의 전압에 따라 구동되어 상기 데이터 전압과 상기 레퍼런스 전압의 차전압에 의해 결정되는 전류를 상기 유기 발광 소자에 공급하는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치.

청구항 6

제 1 항에 있어서,

상기 레퍼런스 라인을 통해 상기 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 센싱하여 센싱 데이터를 생성하는 센싱부를 더 포함하며,

상기 화소는 외부 센싱 구동에 따라 초기화 기간 및 외부 센싱 기간으로 구동되고,

상기 초기화 기간에서 상기 제 1 및 제 2 노드의 전압은 상기 레퍼런스 라인에 공급되는 레퍼런스 전압으로 초기화되고, 상기 제 1 커패시터는 상기 제 2 게이트 전극에 공급되는 센싱용 전압과 상기 레퍼런스 라인으로부터 상기 제 2 노드에 공급되는 레퍼런스 전압의 차전압으로 초기화되며,

상기 외부 센싱 기간에서 상기 구동 트랜지스터는 상기 제 2 게이트 전극에 공급되는 센싱용 전압에 의해 소스 팔로워 모드로 구동되고, 상기 센싱부는 상기 레퍼런스 라인을 통해 상기 구동 트랜지스터의 구동에 따른 상기 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 센싱하여 센싱 데이터를 생성하는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치.

청구항 7

제 6 항에 있어서,

상기 화소의 외부 보상 구동시 상기 제 1 스위칭 트랜지스터는 턴-오프되고, 상기 제 2 내지 제 4 스위칭 트랜지스터는 턴-온되며,

상기 레퍼런스 라인은 상기 초기화 기간과 상기 외부 센싱 기간 사이에서 일정 시간 동안 플로팅된 후 상기 센싱부에 접속되는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치.

청구항 8

제 6 항에 있어서,

상기 화소는 외부 보상 구동에 따라 데이터 어드레싱 기간 및 발광 기간으로 구동되고,

상기 데이터 어드레싱 기간에서, 상기 제 2 커패시터는 상기 센싱 데이터에 기초하여 보정되어 상기 제 1 노드에 공급되는 데이터 전압과 상기 레퍼런스 라인으로부터 상기 제 2 노드에 공급되는 레퍼런스 전압의 차전압을 저장하고,

상기 발광 기간에서, 상기 구동 트랜지스터는 상기 제 1 및 제 2 커패시터의 전압에 따라 구동되어 상기 데이터 전압과 상기 레퍼런스 전압의 차전압에 의해 결정되는 전류를 상기 유기 발광 소자에 공급하는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치.

청구항 9

제 6 항에 있어서,

상기 화소는 외부 보상 구동에 따라 초기화 기간, 데이터 어드레싱 기간, 및 발광 기간으로 구동되고,

상기 초기화 기간에서 상기 제 1 및 제 2 노드의 전압은 상기 레퍼런스 라인에 공급되는 레퍼런스 전압으로 초기화되고,

상기 데이터 어드레싱 기간에서, 상기 제 2 커패시터는 상기 센싱 데이터에 기초하여 보정되어 상기 제 1 노드에 공급되는 데이터 전압과 상기 레퍼런스 라인으로부터 상기 제 2 노드에 공급되는 레퍼런스 전압의 차전압을

저장되고,

상기 발광 기간에서, 상기 구동 트랜지스터는 상기 제 1 및 제 2 커패시터의 전압에 따라 구동되어 상기 데이터 전압과 상기 레퍼런스 전압의 차전압에 의해 결정되는 전류를 상기 유기 발광 소자에 공급하는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치.

청구항 10

제 5 항, 제 8 항, 및 제 9 항 중 어느 한 항에 있어서,

상기 제 1 및 제 4 스위칭 트랜지스터는 상기 데이터 어드레싱 기간에만 턴-온되며,

상기 제 2 및 제 3 스위칭 트랜지스터는 상기 데이터 어드레싱 기간 및 발광 기간에 턴-오프되는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치.

청구항 11

제 10 항에 있어서,

상기 데이터 어드레싱 기간에서 상기 제 4 스위칭 트랜지스터는 상기 제 1 스위칭 트랜지스터와 동시에 턴-오프되거나, 설정된 시간 차만큼 상기 제 1 스위칭 트랜지스터보다 먼저 턴-오프되는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치.

청구항 12

제 1 항 내지 제 9 항 중 어느 한 항에 있어서,

상기 제 1 게이트 전극은 상기 반도체층 상에 형성되고,

상기 제 2 게이트 전극은 상기 제 1 게이트 전극과 중첩되도록 상기 반도체층 아래에 형성된 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치.

청구항 13

삭제

청구항 14

삭제

청구항 15

유기 발광 소자, 상기 유기 발광 소자에 흐르는 전류를 제어하며 반도체층을 사이에 두고 서로 중첩되는 제 1 및 제 2 게이트 전극을 포함하는 구동 트랜지스터, 상기 구동 트랜지스터의 제 2 게이트 전극과 소스 전극 간에 접속된 제 1 커패시터, 및 상기 제 1 게이트 전극과 소스 전극 간에 접속된 제 2 커패시터를 포함하는 화소를 가지는 유기 발광 표시 장치의 구동 방법으로서,

센싱 제어 신호에 의해 제2 및 제3 스위칭 트랜지스터를 턴-온 시켜, 상기 제1 게이트 전극에 연결된 제1 노드와 상기 소스 전극에 연결된 제2 노드를 접속시키고, 데이터 라인에 공급되는 센싱용 전압을 상기 제2 게이트 전극으로 공급하여 상기 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 상기 제 1 커패시터에 저장하는 단계(A);

상기 데이터 라인에 공급되는 데이터 전압과 레퍼런스 라인에 공급되는 레퍼런스 전압의 차전압을 상기 제 2 커패시터에 저장하는 단계(B); 및

상기 제 1 및 제 2 커패시터의 전압으로 상기 구동 트랜지스터를 구동시켜 상기 유기 발광 소자를 발광시키는 단계(C)를 포함하여 이루어지는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치의 구동 방법.

청구항 16

제 15 항에 있어서,

상기 단계(A)는,

상기 제 2 게이트 전극에 상기 센싱용 전압을 공급하고 상기 소스 전극에 상기 레퍼런스 전압을 공급하여 상기 제 1 커패시터에 상기 센싱용 전압과 상기 레퍼런스 전압의 차전압을 저장하면서 상기 제 1 게이트 전극과 소스 전극 각각에 상기 레퍼런스 전압을 공급하여 상기 제 2 커패시터를 초기화하는 단계; 및

상기 센싱용 전압에 따라 상기 구동 트랜지스터를 소스 팔로워 모드로 구동하여 상기 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 상기 제 1 커패시터에 저장하는 단계를 포함하여 이루어지는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치의 구동 방법.

청구항 17

제 15 항에 있어서,

상기 단계(B)는,

상기 제 1 게이트 전극에 상기 데이터 전압을 공급하는 단계; 및

상기 소스 전극에 상기 레퍼런스 전압을 공급하는 단계를 포함하며,

상기 제 1 게이트 전극에 공급되는 데이터 전압과 상기 소스 전극에 공급되는 레퍼런스 전압은 동시에 차단되거나 상기 레퍼런스 전압이 상기 데이터 전압보다 먼저 차단되는 것을 특징으로 하는 유기 발광 표시 장치의 구동 방법.

청구항 18

삭제

청구항 19

삭제

청구항 20

삭제

발명의 설명

기술 분야

[0001] 본 발명은 평판 표시 장치에 관한 것으로, 보다 구체적으로는, 박막 트랜지스터를 포함하는 유기 발광 표시 장치에 관한 것이다.

배경 기술

[0002] 최근, 정보화 사회로 시대가 발전함에 따라 박형화, 경량화, 저 소비전력화 등의 우수한 특성을 가지는 평판 표시 장치의 중요성이 증대되고 있다. 평판 표시 장치 중 박막 트랜지스터를 포함하는 액정 표시 장치 및 유기 발광 표시 장치는 해상도, 컬러 표시, 화질 등에서 우수하여 텔레비전, 노트북, 테블릿 컴퓨터, 또는 데스크 탑 컴퓨터의 표시 장치로 널리 상용화되고 있다. 특히, 유기 발광 표시 장치는 고속의 응답속도를 가지며, 소비 전력이 낮고, 자체 발광이므로 시야각에 문제가 없어 차세대 평판 표시 장치로 주목받고 있다.

[0003] 도 1은 일반적인 유기 발광 표시 장치의 화소 구조를 설명하기 위한 회로도이다.

[0004] 도 1을 참조하면, 일반적인 유기 발광 표시 장치의 화소(P)는 스위칭 트랜지스터(Tsw), 구동 트랜지스터(Tdr), 커패시터(Cst), 및 유기 발광 소자(OLED)를 구비한다.

[0005] 상기 스위칭 트랜지스터(Tsw)는 스캔 라인(SL)에 공급되는 스캔 펄스(SP)에 따라 스위칭되어 데이터 라인(DL)에 공급되는 데이터 전압(Vdata)을 구동 트랜지스터(Tdr)에 공급한다.

[0006] 상기 구동 트랜지스터(Tdr)는 스위칭 트랜지스터(Tsw)로부터 공급되는 데이터 전압(Vdata)에 따라 스위칭되어 구동 전원 라인으로부터 공급되는 구동 전원(EVdd)으로부터 유기 발광 소자(OLED)로 흐르는 데이터 전류(Ioled)를 제어한다.

[0007] 상기 커패시터(Cst)는 구동 트랜지스터(Tdr)의 게이트 단자와 소스 단자 사이에 접속되어 구동 트랜지스터(Td

r)의 게이트 단자에 공급되는 데이터 전압(Vdata)에 대응되는 전압을 저장하고, 저장된 전압으로 구동 트랜지스터(Tdr)의 턴-온시킨다.

[0008] 상기 유기 발광 소자(OLED)는 구동 트랜지스터(Tdr)의 소스 단자와 캐소드 라인(EVss) 사이에 전기적으로 접속되어 구동 트랜지스터(Tdr)로부터 공급되는 데이터 전류(Ioled)에 의해 발광한다.

[0009] 이러한 일반적인 유기 발광 표시 장치의 각 화소(P)는 데이터 전압(Vdata)에 따른 구동 트랜지스터(Tdr)의 스위칭을 이용하여 유기 발광 소자(OLED)에 흐르는 데이터 전류(Ioled)의 크기를 제어하여 유기 발광 소자(OLED)를 발광시킴으로써 소정의 영상을 표시하게 된다.

[0010] 그러나, 일반적인 유기 발광 표시 장치에서는 박막 트랜지스터(Thin Film Transistor)의 제조 공정의 불균일성에 따라 트랜지스터(Tdr, Tsw), 특히 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압(Vth)이 화소별로 다르게 나타나는 문제점이 있다.

[0011] 따라서, 일반적인 유기 발광 표시 장치에서는 각 화소에 포함된 박막 트랜지스터의 문턱 전압의 초기 산포 또는 경시적인 문턱 전압의 변화(shift)로 인하여 박막 트랜지스터 및 표시 패널의 신뢰성이 저하된다는 문제점이 있다.

발명의 내용

해결하려는 과제

[0012] 본 발명은 전술한 문제점을 해결하고자 안출된 것으로, 구동 트랜지스터의 구동 특성 변화를 보상할 수 있도록 한 유기 발광 표시 장치 및 그의 구동 방법을 제공하는 것을 기술적 과제로 한다.

[0013] 또한, 본 발명은 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 보상하면서 구동 트랜지스터의 보상을 위한 스위칭 트랜지스터의 신뢰성 및 수명을 연장시킬 수 있도록 한 유기 발광 표시 장치 및 그의 구동 방법을 제공하는 것을 다른 기술적 과제로 한다.

[0014] 그리고, 본 발명은 화소들 간의 구동 트랜지스터의 문턱 전압 및/또는 이동도 편차를 정확하게 보상하여 화질을 개선할 수 있도록 한 유기 발광 표시 장치 및 그의 구동 방법을 제공하는 것을 또 다른 기술적 과제로 한다.

[0015] 위에서 언급된 본 발명의 기술적 과제 외에도, 본 발명의 다른 특징 및 이점들이 이하에서 기술되거나, 그러한 기술 및 설명으로부터 본 발명이 속하는 기술분야에서 통상의 지식을 가진 자에게 명확하게 이해될 수 있을 것이다.

과제의 해결 수단

[0016] 전술한 기술적 과제를 달성하기 위한 본 발명에 따른 유기 발광 표시 장치는 데이터 라인과 게이트 라인 그룹 및 레퍼런스 라인에 접속된 화소를 포함하며, 상기 화소는 유기 발광 소자; 상기 유기 발광 소자에 흐르는 전류를 제어하며, 반도체층을 사이에 두고 서로 중첩되는 제 1 및 제 2 게이트 전극을 포함하는 구동 트랜지스터; 상기 데이터 라인에 공급되는 데이터 전압을 상기 제 1 게이트 전극에 연결된 제 1 노드에 선택적으로 공급하는 제 1 스위칭 트랜지스터; 센싱용 전압을 상기 제 2 게이트 전극에 선택적으로 공급하는 제 2 스위칭 트랜지스터; 상기 구동 트랜지스터의 소스 전극에 연결된 제 2 노드를 상기 제 1 노드에 선택적으로 접속시키는 제 3 스위칭 트랜지스터; 상기 레퍼런스 라인을 상기 제 2 노드에 선택적으로 접속시키는 제 4 스위칭 트랜지스터; 상기 제 2 게이트 전극과 상기 제 2 노드 간에 접속되어 상기 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 저장하는 제 1 커패시터; 및 상기 제 1 및 제 2 노드 간에 접속되어 상기 제 1 및 제 2 노드의 차전압을 저장하는 제 2 커패시터를 포함하여 구성될 수 있다.

[0017] 전술한 기술적 과제를 달성하기 위한 본 발명에 따른 유기 발광 표시 장치는 데이터 라인과 게이트 라인 그룹 및 레퍼런스 라인에 접속된 화소를 포함하며, 상기 화소는 유기 발광 소자; 상기 유기 발광 소자에 흐르는 전류를 제어하며, 반도체층을 사이에 두고 서로 중첩되는 제 1 및 제 2 게이트 전극을 포함하는 구동 트랜지스터; 상기 구동 트랜지스터의 제 2 게이트 전극과 소스 전극 간에 접속된 제 1 커패시터; 상기 제 1 게이트 전극과 소스 전극 간에 접속된 제 2 커패시터; 및 상기 게이트 라인 그룹에 공급되는 제어 신호에 따라 스위칭되어 상기 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 상기 제 1 커패시터에 저장하고, 상기 데이터 라인에 공급되는 데이터 전압과 상기 레퍼런스 라인에 공급되는 레퍼런스 전압의 차전압을 상기 제 2 커패시터에 저장한 후, 상기 제 1 및 제 2 커패시터의 전압으로 상기 구동 트랜지스터를 구동시켜 상기 유기 발광 소자를 발광시키는 스위칭부를 포

함하여 구성될 수 있다.

- [0018] 상기 스위칭부는 상기 데이터 라인에 공급되는 데이터 전압을 상기 제 1 게이트 전극에 연결된 제 1 노드에 선택적으로 공급하는 제 1 스위칭 트랜지스터; 센싱용 전압을 상기 제 2 게이트 전극에 선택적으로 공급하는 제 2 스위칭 트랜지스터; 상기 소스 전극에 연결된 제 2 노드를 상기 제 1 노드에 선택적으로 접속시키는 제 3 스위칭 트랜지스터; 및 상기 레퍼런스 라인을 상기 제 2 노드에 선택적으로 접속시키는 제 4 스위칭 트랜지스터를 포함하여 구성될 수 있다.
- [0019] 전술한 기술적 과제를 달성하기 위한 본 발명에 따른 유기 발광 표시 장치의 구동 방법은 유기 발광 소자, 상기 유기 발광 소자에 흐르는 전류를 제어하며 반도체층을 사이에 두고 서로 중첩되는 제 1 및 제 2 게이트 전극을 포함하는 구동 트랜지스터, 상기 구동 트랜지스터의 제 2 게이트 전극과 소스 전극 간에 접속된 제 1 커패시터, 및 상기 제 1 게이트 전극과 소스 전극 간에 접속된 제 2 커패시터를 포함하는 화소를 가지는 유기 발광 표시 장치의 구동 방법으로서, 상기 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 상기 제 1 커패시터에 저장하는 단계(A); 상기 데이터 라인에 공급되는 데이터 전압과 상기 레퍼런스 라인에 공급되는 레퍼런스 전압의 차전압을 상기 제 2 커패시터에 저장하는 단계(B); 및 상기 제 1 및 제 2 커패시터의 전압으로 상기 구동 트랜지스터를 구동시켜 상기 유기 발광 소자를 발광시키는 단계(C)를 포함하여 이루어질 수 있다.
- [0020] 상기 단계(A)는 상기 제 2 게이트 전극에 센싱용 전압을 공급하고 상기 소스 전극에 상기 레퍼런스 전압을 공급하여 상기 제 1 커패시터에 센싱용 전압과 레퍼런스 전압의 차전압을 저장하면서 상기 제 1 게이트 전극과 소스 전극 각각에 상기 레퍼런스 전압을 공급하여 상기 제 2 커패시터를 초기화하는 단계; 및 상기 센싱용 전압에 따라 상기 구동 트랜지스터를 소스 팔로워 모드로 구동하여 상기 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 상기 제 1 커패시터에 저장하는 단계를 포함하여 이루어질 수 있다.
- [0021] 상기 단계(B)는 상기 제 1 게이트 전극에 상기 데이터 전압을 공급하는 단계; 및 상기 소스 전극에 상기 레퍼런스 전압을 공급하는 단계를 포함하며, 상기 제 1 게이트 전극에 공급되는 데이터 전압과 상기 소스 전극에 공급되는 레퍼런스 전압은 동시에 차단되거나 상기 레퍼런스 전압이 상기 데이터 전압보다 먼저 차단될 수 있다.
- [0022] 전술한 기술적 과제를 달성하기 위한 본 발명에 따른 유기 발광 표시 장치의 구동 방법은 유기 발광 소자, 상기 유기 발광 소자에 흐르는 전류를 제어하며 반도체층을 사이에 두고 서로 중첩되는 제 1 및 제 2 게이트 전극을 포함하는 구동 트랜지스터, 상기 구동 트랜지스터의 제 2 게이트 전극과 소스 전극 간에 접속된 제 1 커패시터, 및 상기 제 1 게이트 전극과 소스 전극 간에 접속된 제 2 커패시터를 포함하는 화소를 가지는 유기 발광 표시 장치의 구동 방법으로서, 레퍼런스 라인을 통해 상기 제 2 게이트 전극과 소스 전극 각각에 레퍼런스 전압을 공급하여 상기 제 2 커패시터를 초기화하고, 상기 제 1 게이트 전극에 센싱용 전압을 공급하여 상기 센싱용 전압과 상기 레퍼런스 전압의 차전압을 상기 제 1 커패시터에 저장하는 단계(A); 및 상기 센싱용 전압에 따라 상기 구동 트랜지스터를 소스 팔로워 모드로 구동시키면서 상기 레퍼런스 라인을 통해 상기 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 센싱하여 센싱 데이터를 생성하는 단계(B)를 포함하여 이루어질 수 있다.
- [0023] 상기 유기 발광 표시 장치의 구동 방법은 상기 센싱 데이터를 기반으로 화소에 공급될 데이터를 보정하여 화소 데이터를 생성하는 단계(C); 상기 레퍼런스 전압을 상기 소스 전극에 공급하고, 상기 화소 데이터를 데이터 전압으로 변환하여 상기 제 1 게이트 전극에 공급하여 상기 제 2 커패시터에 저장하는 단계(D); 및 상기 제 2 커패시터의 전압으로 상기 구동 트랜지스터를 구동시켜 상기 유기 발광 소자를 발광시키는 단계(E)를 더 포함하여 이루어질 수 있다. 이때, 상기 단계(D)에서, 상기 소스 전극에 공급되는 레퍼런스 전압과 상기 제 1 게이트 전극에 공급되는 데이터 전압은 동시에 차단되거나 상기 레퍼런스 전압이 상기 데이터 전압보다 먼저 차단될 수 있다.

발명의 효과

- [0024] 본 발명에 따르면, 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 센싱하여 커패시터에 저장하고, 커패시터에 저장된 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 지속적으로 유지시키면서 유기 발광 소자를 발광시킴으로써 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 보상하면서 구동 트랜지스터의 보상을 위한 스위칭 트랜지스터의 열화를 줄여 신뢰성 및 수명을 연장시킬 수 있다는 효과가 있다.
- [0025] 또한, 본 발명에 따르면, 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 외부에서 센싱하고 데이터 보정을 통해 구동 트랜지스터의 문턱 전압을 외부 보상 방식으로 보상할 수 있으며, 이를 통해 화소들 간의 구동 트랜지스터의 문턱 전압 편차를 정확하게 보상하여 화질을 개선할 수 있다는 효과가 있다.

[0026] 또한, 본 발명에 따르면, 화소에 포함된 구동 트랜지스터의 구동 특성 변화를 내부 보상 방식과 외부 보상 방식으로 선택하여 보상할 수 있다는 효과가 있다.

도면의 간단한 설명

- [0027] 도 1은 일반적인 유기 발광 표시 장치의 화소 구조를 설명하기 위한 회로도이다.
- 도 2는 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치에 있어서, 본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소의 구조를 나타내는 도면이다.
- 도 3은 도 2에 도시된 구동 트랜지스터의 구조를 설명하기 위한 도면이다.
- 도 4a 내지 도 4c는 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치의 내부 보상 모드에 있어서, 화소의 문턱 전압 센싱 구동을 설명하기 위한 도면들이다.
- 도 5a 내지 도 5c는 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치의 내부 보상 모드에 있어서, 화소의 내부 보상 구동을 설명하기 위한 도면들이다.
- 도 6a 및 도 6b는 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치의 외부 보상 모드에서, 화소의 외부 센싱 구동을 설명하기 위한 도면들이다.
- 도 7은 본 발명의 제 2 실시 예에 따른 화소의 구조를 나타내는 도면이다.
- 도 8은 본 발명의 제 3 실시 예에 따른 화소의 구조를 나타내는 도면이다.
- 도 9는 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치를 설명하기 위한 도면이다.
- 도 10은 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치의 구동을 개념적으로 설명하기 위한 도면이다.
- 도 11은 도 9에 도시된 컬럼(column) 구동부를 설명하기 위한 도면이다.

발명을 실시하기 위한 구체적인 내용

- [0028] 본 명세서에서 서술되는 용어의 의미는 다음과 같이 이해되어야 할 것이다.
- [0029] 단수의 표현은 문맥상 명백하게 다르게 정의하지 않는 한 복수의 표현을 포함하는 것으로 이해되어야 하고, "제 1", "제 2" 등의 용어는 하나의 구성요소를 다른 구성요소로부터 구별하기 위한 것으로, 이들 용어들에 의해 권리 범위가 한정되어서는 아니 된다.
- [0030] "포함하다" 또는 "가지다" 등의 용어는 하나 또는 그 이상의 다른 특징이나 숫자, 단계, 동작, 구성요소, 부분품 또는 이들을 조합한 것들의 존재 또는 부가 가능성을 미리 배제하지 않는 것으로 이해되어야 한다.
- [0031] "적어도 하나"의 용어는 하나 이상의 관련 항목으로부터 제시 가능한 모든 조합을 포함하는 것으로 이해되어야 한다. 예를 들어, "제 1 항목, 제 2 항목 및 제 3 항목 중에서 적어도 하나"의 의미는 제 1 항목, 제 2 항목 또는 제 3 항목 각각 뿐만 아니라 제 1 항목, 제 2 항목 및 제 3 항목 중에서 2개 이상으로부터 제시될 수 있는 모든 항목의 조합을 의미한다.
- [0032] "상에"라는 용어는 어떤 구성이 다른 구성의 바로 상면에 형성되는 경우 뿐만 아니라 이들 구성들 사이에 제3의 구성이 개재되는 경우까지 포함하는 것을 의미한다.
- [0033] 이하에서는 본 발명에 따른 유기 발광 표시 장치 및 그의 구동 방법의 바람직한 실시 예를 첨부된 도면을 참조하여 상세히 설명한다.
- [0034] 도 2는 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치에 있어서, 본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소의 구조를 나타내는 도면이다.
- [0035] 도 2를 참조하면, 본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소(P)는 데이터 라인(DL), 게이트 라인 그룹(GLG), 레퍼런스 라인(RL), 제 1 구동 전원 라인(PL1), 및 제 2 구동 전원 라인(PL2)에 접속된다.
- [0036] 상기 데이터 라인(DL)은 표시 패널(미도시)의 제 1 방향, 예컨대 세로 방향을 따라 형성된다. 이러한 상기 데이터 라인(DL)에는 데이터 구동부(미도시)로부터 데이터 전압(Vdata)이 공급된다.
- [0037] 상기 게이트 라인 그룹(GLG)은 상기 데이터 라인(DL)과 교차하도록 표시 패널의 제 2 방향, 예컨대 가로 방향을

따라 형성된다. 상기 게이트 라인 그룹(GLG)은 스캔 제어 라인(Lscan), 센싱 제어 라인(Lsense), 및 리셋 제어 라인(Lreset)을 포함하여 이루어진다.

- [0038] 상기 레퍼런스 라인(RL)은 상기 데이터 라인(DL)과 나란하도록 형성된다. 이러한 레퍼런스 라인(RL)은 일정한 직류 레벨의 레퍼런스 전압(Vref)이 공급되는 레퍼런스 전원 라인에 선택적으로 연결되어 있거나, 후술되는 센싱부에 연결되거나 플로팅 상태가 될 수 있다.
- [0039] 상기 제 1 구동 전원 라인(PL1)은 상기 데이터 라인(DL)과 나란하도록 형성되고, 외부로부터 고전위 전압(EVd)이 공급된다.
- [0040] 상기 제 2 구동 전원 라인(PL2)은 상기 유기 발광 소자에 접속되도록 통자 또는 라인 형태로 형성되고, 외부로부터 저전위 전압(EVss)이 공급된다.
- [0041] 상기 화소(P)는 적색 화소, 녹색 화소, 청색 화소, 또는 백색 화소 등이 될 수 있다. 이러한 상기 화소(P)는 유기 발광 소자(OLED), 구동 트랜지스터(Tdr), 제 1 내지 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw1, Tsw2, Tsw3, Tsw4), 제 1 및 제 2 커패시터(C1, C2)를 포함하여 구성된다. 여기서, 상기 트랜지스터(Tsw1, Tsw2, Tsw3, Tsw4, Tdr) 각각은 N형 박막 트랜지스터(Thin Film Transistor; TFT)로서, a-Si TFT, poly-Si TFT, Oxide TFT, 또는 Organic TFT 등이 될 수 있다.
- [0042] 상기 유기 발광 소자(OLED)는 고전위 전압(EVdd)이 공급되는 제 1 구동 전원 라인(PL1)과 저전위 전압(EVss)이 공급되는 제 2 구동 전원 라인(PL2) 사이에 접속된다. 이러한 상기 유기 발광 소자(OLED)는 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 소스 전극인 제 2 노드(n2)에 연결된 애노드 전극, 애노드 전극 상에 형성된 유기층(미도시), 및 유기층에 연결된 캐소드 전극을 포함한다. 이때, 유기층은 정공 수송층/유기 발광층/전자 수송층의 구조 또는 정공 주입층/정공 수송층/유기 발광층/전자 수송층/전자 주입층의 구조를 가지도록 형성될 수 있다. 나아가, 상기 유기층은 유기 발광층의 발광 효율 및/또는 수명 등을 향상시키기 위한 기능층을 더 포함하여 이루어질 수 있다. 그리고, 상기 캐소드 전극은 게이트 라인 그룹(GLG) 또는 데이터 라인(DL)의 길이 방향을 따라 화소행 또는 화소열별로 형성되거나 모든 화소(P)에 공통적으로 연결되도록 형성된 제 2 구동 전원 라인(PL2)에 연결된다. 이와 같은, 상기 유기 발광 소자(OLED)는 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 구동에 따라 제 1 구동 전원 라인(PL1)으로부터 제 2 구동 전원 라인(PL2)으로 흐르는 전류에 의해 발광한다.
- [0043] 상기 구동 트랜지스터(Tdr)는 상기 제 1 구동 전원 라인(PL1)과 상기 유기 발광 소자(OLED)의 애노드 전극 사이에 접속되어 게이트-소스 간의 전압에 따라 상기 유기 발광 소자(OLED)로 흐르는 전류량을 제어한다. 이를 위해, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)는, 도 3에 도시된 바와 같이, 제 1 게이트 전극(g1_Tdr), 게이트 절연층(12), 반도체층(14), 소스 전극(s_Tdr), 드레인 전극(d_Tdr), 보호층(16), 및 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)을 포함하여 이루어진다.
- [0044] 상기 제 1 게이트 전극(g1_Tdr)은 표시 패널의 트랜지스터 어레이 기판(10)에 형성된다.
- [0045] 상기 게이트 절연층(12)은 상기 제 1 게이트 전극(g1_Tdr)을 덮도록 트랜지스터 어레이 기판(10) 상에 형성된다. 상기 반도체층(14)은 상기 제 1 게이트 전극(g1_Tdr)에 증착되도록 상기 게이트 절연층(12) 상에 형성된다. 이러한 상기 반도체층(14)은 비정질 실리콘(a-Si), 다결정 실리콘(poly-Si), 산화물(Oxide), 또는 유기물(Organic)로 이루어질 수 있다. 여기서, 산화물 반도체층은 Zinc Oxide, Tin Oxide, Ga-In-Zn Oxide, In-Zn Oxide, 또는 In-Sn Oxide 등의 산화물로 이루어지거나, 상기 산화물에 Al, Ni, Cu, Ta, Mo, Zr, V, Hf 또는 Ti 물질의 이온이 도핑된 산화물로 이루어질 수 있다.
- [0046] 상기 소스 전극(s_Tdr)은 상기 제 2 게이트 전극(g1_Tdr)에 증착되는 반도체층(14)의 일측 영역에 형성된다. 상기 드레인 전극(d_Tdr)은 상기 소스 전극(s_Tdr)과 이격되면서 상기 제 1 게이트 전극(g1_Tdr)에 증착되는 반도체층(12)의 타측 영역에 형성된다.
- [0047] 상기 보호층(16)은 상기 반도체층(14)과 상기 소스 및 드레인 전극(s_Tdr, d_Tdr)을 덮도록 트랜지스터 어레이 기판(110) 상에 형성된다.
- [0048] 상기 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)은 상기 반도체층(14)을 사이에 두고 상기 제 1 게이트 전극(g1_Tdr)과 일부 또는 전부 증착되도록 보호층(16)에 형성된다.
- [0049] 이와 같은, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압은 반도체층(14)을 사이에 두고 서로 증착되는 제 1 게이트 전극(g1_Tdr)과 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)에 인가되는 전압에 따라 변화(shift)되게 된다. 구체적으로, 상기 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)을 포함하는 구동 트랜지스터(Tdr)는 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)에 높은 전압이 인가될

수록 게이트-소스 전압(Vgs)이 낮아지는 특성이 있으며, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압(Vth)은 상기 제 2 게이트 전압이 높은 전압 레벨을 가질수록 낮아지는 특성이 있다. 이에 따라, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압(Vth)은 상기 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)에 공급되는 전압에 음(negative)의 상관 관계를 가지도록 변화되게 된다.

[0050] 다시 도 2 및 도 3을 참조하면, 상기 제 1 스위칭 트랜지스터(Tsw1)는 상기 스캔 제어 라인(Lscan)에 공급되는 스캔 제어 신호(CS1)에 의해 턴-온되어 데이터 라인(DL)에 공급되는 데이터 전압(Vdata)을 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 1 게이트 전극(g1_Tdr)에 연결되어 있는 제 1 노드(n1)에 공급한다. 이를 위해, 상기 제 1 스위칭 트랜지스터(Tsw1)는 스캔 제어 라인(Lscan)에 연결된 게이트 전극, 데이터 라인(DL)에 연결된 제 1 전극, 및 상기 제 1 노드(n1)에 연결된 제 2 전극을 포함한다. 여기서, 상기 제 1 스위칭 트랜지스터(Tsw1)의 제 1 및 제 2 전극은 전류의 방향에 따라 소스 전극 또는 드레인 전극이 될 수 있다.

[0051] 상기 제 2 스위칭 트랜지스터(Tsw1)는 상기 센싱 제어 라인(Lsense)에 공급되는 센싱 제어 신호(CS2)에 의해 턴-온되어 상기 데이터 라인(DL)에 공급되는 센싱용 전압(Vdata_sen)을 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)에 공급한다. 이를 위해, 상기 제 2 스위칭 트랜지스터(Tsw2)는 상기 센싱 제어 라인(Lsense)에 연결된 게이트 전극, 상기 데이터 라인(DL)에 연결된 제 1 전극, 및 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)에 연결된 제 2 전극을 포함한다. 여기서, 상기 제 2 스위칭 트랜지스터(Tsw2)의 제 1 및 제 2 전극은 전류의 방향에 따라 소스 전극 또는 드레인 전극이 될 수 있다.

[0052] 상기 제 3 스위칭 트랜지스터(Tsw3)는 상기 센싱 제어 라인(Lsense)에 공급되는 센싱 제어 신호(CS2)에 의해 턴-온되어 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 소스 전극(s_Tdr)에 연결되어 있는 제 2 노드(n2)를 상기 제 1 노드(n1)에 접속(short)시킨다. 즉, 상기 제 3 스위칭 트랜지스터(Tsw3)는 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 1 게이트 전극(g1_Tdr)과 소스 전극(s_Tdr)을 선택적으로 접속(short)시킨다. 이를 위해, 상기 제 3 스위칭 트랜지스터(Tsw3)는 상기 센싱 제어 라인(Lsense)에 연결된 게이트 전극, 상기 제 1 노드(n1)에 연결된 제 1 전극, 및 상기 제 2 노드(n2)에 연결된 제 2 전극을 포함한다. 여기서, 상기 제 3 스위칭 트랜지스터(Tsw3)의 제 1 및 제 2 전극은 전류의 방향에 따라 소스 전극 또는 드레인 전극이 될 수 있다.

[0053] 상기 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)는 상기 리셋 제어 라인(Lreset)에 공급되는 리셋 제어 신호(CS3)에 의해 턴-온되어 레퍼런스 라인(RL)을 상기 제 2 노드(n2)에 접속시킨다. 이를 위해, 상기 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)는 상기 리셋 제어 라인(Lreset)에 연결된 게이트 전극, 상기 레퍼런스 라인(RL)에 연결된 제 1 전극, 및 상기 제 2 노드(n2)에 연결된 제 2 전극을 포함한다. 여기서, 상기 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)의 제 1 및 제 2 전극은 전류의 방향에 따라 소스 전극 또는 드레인 전극이 될 수 있다.

[0054] 상기 제 1 커패시터(C1)는 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)과 상기 제 2 노드(n2) 간에 접속되어 제 2 스위칭 트랜지스터(Tsw2)의 스위칭에 따라 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 게이트-소스 전압, 즉 문턱 전압(Vth)을 저장한다. 이를 위해, 상기 제 1 커패시터(C1)의 제 1 전극은 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)에 연결되고, 상기 제 1 커패시터(C1)의 제 2 전극은 상기 제 2 노드(n2)에 연결된다.

[0055] 상기 제 2 커패시터(C2)는 상기 제 1 노드(n1)와 상기 제 2 노드(n2) 간에 접속되어 상기 제 1 내지 제 3 스위칭 트랜지스터(Tsw1, Tsw2, Tsw3)의 스위칭에 따라 상기 데이터 라인(DL)에 공급되는 데이터 전압(Vdata)을 저장하고, 저장된 전압으로 구동 트랜지스터(Tdr)를 구동시킨다. 이를 위해, 상기 제 2 커패시터(C2)의 제 1 전극은 상기 제 1 노드(n1)에 연결되고, 상기 제 2 커패시터(C2)의 제 2 전극은 상기 제 2 노드(n2)에 연결된다.

[0056] 전술한 상기 제 1 내지 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw1, Tsw2, Tsw3, Tsw4)는 상기 표시용 데이터 전압(Vdata)과 레퍼런스 전압(Vref)의 차전압(Vdata-Vref)에 의해 결정되는 전류로 유기 발광 소자(OLED)를 발광시키는 스위칭부를 구성한다. 즉, 상기 스위칭부는 게이트 라인 그룹(GLG)에 공급되는 제어 신호(CS1, CS2, CS3)에 따라 스위칭되어 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 상기 제 1 커패시터(C1)에 저장하고, 표시용 데이터 전압(Vdata)과 레퍼런스 전압(Vref)의 차전압(Vdata-Vref)을 저장한 후, 상기 제 1 및 제 2 커패시터(C1, C2) 각각에 저장된 전압을 이용하여 표시용 데이터 전압(Vdata)과 레퍼런스 전압(Vref)의 차전압(Vdata-Vref)에 의해 결정되는 전류로 유기 발광 소자(OLED)를 발광시킨다. 따라서, 본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소(P)는 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압 변화를 자동으로 보상할 수 있다.

[0057] 이와 같은, 본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소(P)는 내부 보상 모드 또는 외부 보상 모드로 구동될 수 있다.

[0058] 상기 내부 보상 모드는 제 1 내지 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw1, Tsw2, Tsw3, Tsw4)의 스위칭에 따라 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압(Vth)과 이동도를 자동으로 보상하는 구동 방식으로서, 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱

전압(Vth)을 센싱하여 문턱 전압 센싱 구동, 및 내부 보상 구동으로 이루어질 수 있다. 여기서, 상기 문턱 전압 센싱 구동은 수직 블랭크 구간마다 적어도 하나의 수평 라인에 대해 수행될 수 있으나, 이에 한정되지 않는다. 여기서, 상기 수직 블랭크 구간은 수직 동기 신호의 블랭크 구간, 또는 이전 프레임의 마지막 데이터 인에이블 신호와 현재 프레임의 첫번째 데이터 인에이블 신호 사이의 구간에서 상기 수직 동기 신호의 블랭크 구간에 중첩되도록 설정될 있다.

- [0059] 상기 외부 보상 모드는 상기 레퍼런스 라인(RL)을 통해 화소의 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압(Vth)을 센싱하여 보상하는 구동 방식으로서, 상기 레퍼런스 라인(RL)을 통해 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 센싱하여 센싱 데이터를 생성하는 외부 센싱 구동, 및 외부 센싱 구동에 의해 센싱된 센싱 데이터에 따라 입력 데이터를 보정하여 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 보상하는 외부 보상 구동으로 이루어질 수 있다. 여기서, 상기 외부 센싱 구동은 사용자의 설정, 설정된 주기(또는 시간)마다, 수직 블랭크 구간마다 적어도 한 수평 라인씩 센싱하는 방식으로 복수의 프레임에 동안 수행되거나, 유기 발광 표시 장치의 전원 온 구간, 유기 발광 표시 장치의 전원 오프 구간, 설정된 구동 시간 이후 전원 온 구간, 또는 설정된 구동 시간 이후 전원 오프 구간마다 적어도 한 프레임 내에서 모든 수평 라인에 대해 순차적으로 수행될 수 있다.
- [0060] 도 4a 내지 도 4c는 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치의 내부 보상 모드에 있어서, 화소의 문턱 전압 센싱 구동을 설명하기 도면들이다.
- [0061] 도 4a 내지 도 4c를 참조하여, 본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소의 문턱 전압 센싱 구동을 설명하면 다음과 같다. 본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소(P)는 상기 문턱 전압 센싱 구동에 따라 초기화 기간(t1), 및 검출 기간(t2)으로 구동될 수 있다.
- [0062] 먼저, 도 4a에 도시된 바와 같이, 상기 초기화 기간(t1)에서는, 제 1 스위칭 트랜지스터(Tsw1)가 게이트 오프 전압(Voff)의 스캔 제어 신호(CS1)에 의해 턴-오프되고, 제 2 및 제 3 스위칭 트랜지스터(Tsw2, Tsw3)가 게이트 온 전압(Von)의 센싱 제어 신호(CS2)에 의해 턴-온되며, 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)가 게이트 온 전압(Von)의 리셋 제어 신호(CS3)에 의해 턴-온된다. 이때, 상기 데이터 라인(DL)에는 센싱용 전압(Vsen)이 공급되고, 상기 레퍼런스 라인(RL)에는 레퍼런스 전압(Vref)이 공급된다. 여기서, 센싱용 전압(Vsen)은 상기 구동 트랜지스터(Tdr)를 소스 팔로워 모드로 구동시키기 위한 바이어스 전압 레벨을 가지며, 상기 레퍼런스 전압(Vref)은 0V ~ 1V 범위의 전압 레벨을 가질 수 있다.
- [0063] 이에 따라, 상기 초기화 기간(t1)에서, 상기 제 1 및 제 2 노드(n1)에는 상기 레퍼런스 전압(Vref)이 공급되므로, 상기 제 2 커패시터(C2)의 전압은 상기 레퍼런스 전압(Vref)으로 초기화된다. 그리고, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)에는 센싱용 전압(Vsen)이 공급되므로, 상기 제 1 커패시터(C1)는 센싱용 전압(Vsen)과 레퍼런스 전압(Vref)의 차전압(Vsen-Vref)으로 초기화된다. 이때, 상기 유기 발광 소자(OLED)는 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)를 통해 제 2 노드(n2)에 공급되는 레퍼런스 전압(Vref)에 의해 발광하지 않는다.
- [0064] 이어서, 도 4b에 도시된 바와 같이, 상기 내부 센싱 기간(t2)에서는, 제 1 스위칭 트랜지스터(Tsw1)가 턴-오프 상태를 유지하고, 제 2 및 제 3 스위칭 트랜지스터(Tsw2, Tsw3)가 턴-온 상태를 유지하며, 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)가 게이트 오프 전압(Voff)의 리셋 제어 신호(CS3)에 의해 턴-오프된다. 이때, 상기 데이터 라인(DL)에는 센싱용 전압(Vsen)이 지속적으로 공급된다.
- [0065] 이에 따라, 상기 내부 센싱 기간(t2)에서, 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)가 턴-오프됨에 따라, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)는, 도 4c에 도시된 바와 같이, 상기 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)에 공급되는 센싱용 전압(Vsen)에 의해 소스 팔로워 모드로 구동되어 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압(Vth)에 대응되는 전압이 제 1 커패시터(C1)에 저장되게 된다. 즉, 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)가 턴-오프되면, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)에 전류가 흐르고, 이 전류에 의해 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 소스 전압(Vs_Tdr)인 제 2 노드(n1)의 전압이 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)에 공급되는 센싱용 전압(Vsen)의 전압 레벨을 향해 상승하게 되고, 제 2 노드(n1)의 전압은 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압(Vth) 만큼의 전하가 상기 제 1 커패시터(C1)에 충전될 때까지 상승하게 된다.
- [0066] 상기 내부 센싱 기간(t2)에서, 상기 제 1 커패시터(C1)에 저장된 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압(Vth)은 다음 문턱 전압 센싱 구동의 초기화 기간(t1)에 의해 초기화되기 전까지 유지되게 된다.
- [0067] 도 5a 내지 도 5c는 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치의 내부 보상 모드에 있어서, 화소의 내부 보상 구동을 설명하기 도면들이다.
- [0068] 도 5a 내지 도 5c를 참조하여, 본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소의 내부 보상 구동을 설명하면 다음과 같다.

본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소(P)는 상기 내부 보상 구동에 따라 데이터 어드레싱 기간(AP), 및 발광 기간(EP)으로 구동될 수 있다.

[0069] 먼저, 도 5a에 도시된 바와 같이, 상기 데이터 어드레싱 기간(AP)에서는, 제 2 및 제 3 스위칭 트랜지스터(Tsw2, Tsw3)가 게이트 오프 전압(Voff)의 센싱 제어 신호(CS2)에 의해 턴-오프 상태를 유지하고, 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)가 게이트 온 전압(Von)의 리셋 제어 신호(CS3)에 의해 턴-온되고, 제 1 스위칭 트랜지스터(Tsw1)가 게이트 온 전압(Von)의 스캔 제어 신호(CS1)에 의해 턴-온된다. 이때, 상기 데이터 어드레싱 기간(AP)에 상기 유기 발광 소자(OLED)가 발광하는 것을 방지하기 위해, 상기 제 1 스위칭 트랜지스터(Tsw1)는 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)가 턴-온된 후, 일정 시간 이후에 턴-온된다. 그리고, 상기 데이터 라인(DL)에는 표시용 데이터 전압(Vdata)이 공급되고, 상기 레퍼런스 라인(RL)에는 레퍼런스 전압(Vref)이 공급되고, 레퍼런스 전압(Vref)은 각 화소(P)의 유기 발광 소자(OLED)가 정상적으로 동작하여 발광할 수 있도록 하는 기준 전압 레벨을 갖는다.

[0070] 이에 따라, 상기 데이터 어드레싱 기간(AP)에서, 상기 제 1 노드(n1)에는 상기 표시용 데이터 전압(Vdata)이 공급되고, 상기 제 2 노드(n2)에는 상기 레퍼런스 전압(Vref)이 공급되므로, 상기 제 2 커패시터(C2)에는 상기 표시용 데이터 전압(Vdata)과 상기 레퍼런스 전압(Vref)의 차전압(Vdata-Vref)이 저장된다. 이때, 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)가 턴-온됨에 따라, 상기 제 2 노드(n2)의 전압이 상기 레퍼런스 전압(Vref)으로 변동되고, 이로 인하여 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)의 전압도 상기 제 2 노드(n2)의 전압 변화량만큼 변동되기 때문에 상기 제 1 커패시터(C1)에 저장된 전압은 변화되지 않고 유지되게 된다.

[0071] 이어서, 도 5b에 도시된 바와 같이, 상기 발광 기간(AP)에서는, 제 2 및 제 3 스위칭 트랜지스터(Tsw2, Tsw3)가 턴-오프 상태를 유지하고, 제 1 및 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw1, Tsw4)가 해당하는 게이트 오프 전압(Voff)의 제어 신호(CS1, CS3)에 의해 동시에 턴-오프된다.

[0072] 이에 따라, 상기 발광 기간(AP)에서, 제 1 및 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw1, Tsw4)가 턴-오프됨에 따라, 제 1 커패시터(C1)에 저장된 전압(Vth)과 제 2 커패시터(C2)에 저장된 전압(Vdata-Vref)에 의해 구동 트랜지스터(Tdr)가 구동되면서 제 1 구동 전원 라인(PL1)으로부터 제 2 구동 전원 라인(PL2)으로 전류가 흐르고, 이 전류에 비례하여 유기 발광 소자(OLED)가 발광하게 된다. 그리고, 상기 유기 발광 소자(OLED)가 발광함에 따라 흐르는 전류에 의해 제 2 노드(n2)의 전압이 상승하게 되며, 제 2 노드(n2)의 전압 상승만큼 상기 제 1 노드(n1)의 전압이 상승함으로써 상기 제 2 커패시터(C2)의 전압에 의해 구동 트랜지스터(Tdr)의 게이트-소스 전압(Vgs)이 지속적으로 유지되어 다음 프레임의 데이터 어드레싱 기간(AP) 전까지 유기 발광 소자(OLED)가 지속적으로 발광하게 된다.

[0073] 이와 같은, 상기 발광 기간(AP)에서는, 제 1 및 제 2 커패시터(C1, C2)에 저장된 전압(Vdata-Vref, Vth)에 의해 상기 구동 트랜지스터(Tdr)가 구동됨으로써 유기 발광 소자(OLED)는, 하기의 수학식 1과 같이, 데이터 전압(Vdata)과 기준 전압(Vref)의 차전압(Vdata-Vref)에 의해 결정되는 구동 트랜지스터(Tdr)의 전류(Ids_Tdr)에 의해 발광하게 된다.

수학식 1

$$\begin{aligned}
 I_{ds_Tdr} &= \frac{K \times Cox \times W/L}{2} \times (V_{gs} - V_{th})^2 \\
 &= \frac{K \times Cox \times W/L}{2} \times ((V_{data} - V_{ref}) + V_{th}) - V_{th})^2 \\
 &= \frac{K \times Cox \times W/L}{2} \times (V_{data} - V_{ref})^2
 \end{aligned}$$

[0074]

[0075] 상기 수학식 1에서, "K"는 정공 또는 전자의 이동도(mobility)이고, "Cox"는 절연막의 커패시턴스이며, "W/L"는 구동 트랜지스터(DT)의 채널 폭(W)과 채널 길이(L)의 비이다.

[0076] 상기 수학식 1에서 알 수 있듯이, 본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소(P)의 내부 보상 구동에 따르면, 구동 트

랜지스터(Tdr)의 문턱 전압(Vth)이 제거됨으로써 상기 발광 기간(AP) 동안 구동 트랜지스터(Tdr)의 전류(Ids)는 자신의 문턱 전압(Vth)에 영향을 받지 않고, 단지 데이터 전압(Vdata)과 레퍼런스 전압(Vref)의 차전압(Vdata-Vref)에 의해 결정된다.

- [0077] 추가적으로, 도 5a에 도시된 데이터 어드레싱 기간(AP)에서는, 제 1 및 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw1, Tsw4)가 동시에 턴-오프되는 것을 도시하고, 이에 대해 설명하였으나, 데이터 어드레싱 기간(AP)에서 제 1 및 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw1, Tsw4)는 동시에 턴-오프되지 않고, 도 5c에 도시된 바와 같이, 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)가 설정된 시간 차(Δt)만큼 먼저 턴-오프될 수도 있다. 즉, 본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소(P)의 보상 구동은 데이터 어드레싱 기간(AP)에서, 상기 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)를 먼저 턴-오프시킨 다음 설정된 시간 차(Δt) 이후에 상기 제 1 스위칭 트랜지스터(Tsw1)를 턴-오프시킴으로써 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 이동도 특성 변화를 보상한다.
- [0078] 구체적으로, 상기 제 1 스위칭 트랜지스터(Tsw1)가 턴-온 상태에서 상기 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)가 먼저 턴-오프되면, 표시용 데이터 전압(Vdata)에 따른 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 이동도(K)에 의해서 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 소스 전압(Vs_Tdr)이 상승하게 되고, 상기 소스 전압(Vs_Tdr)의 상승으로 인하여 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 게이트-소스 전압(Vgs)이 감소하여 유기 발광 소자(OLED)에 흐르는 전류가 감소하게 된다. 따라서, 도 5c에 도시된 화소의 다른 구동 방법은, 데이터 어드레싱 기간(AP)에서, 상기 스캔 제어 신호(CS1)와 리셋 제어 신호(CS3)의 타이밍을 가변하여 상기 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw4)를 상기 제 1 스위칭 트랜지스터(Tsw1)보다 먼저 턴-오프시킴으로써 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 이동도(K) 특성을 보상할 수 있다.
- [0079] 도 6a 및 도 6b는 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치의 외부 보상 모드에서, 화소의 외부 센싱 구동을 설명하기 도면들이다.
- [0080] 도 6a 및 도 6b를 참조하여, 본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소의 외부 센싱 구동을 설명하면 다음과 같다. 본 발명의 제 1 실시 예에 따른 화소(P)는 상기 외부 센싱 구동에 따라 초기화 기간(T1), 및 외부 센싱 기간(T2)으로 구동될 수 있다.
- [0081] 먼저, 도 6a에 도시된 바와 같이, 상기 초기화 기간(T1)은 도 4a에 도시된 초기화 기간(t1)과 동일하므로 이에 대한 중복 설명은 생략하기로 한다.
- [0082] 이어서, 도 6b에 도시된 바와 같이, 상기 외부 센싱 기간(t2)에서는, 제 1 내지 제 4 스위칭 트랜지스터(Tsw1 내지 Tsw4) 각각이 상기 초기화 기간(T1)의 스위칭 상태를 유지하고, 센싱용 데이터 전압(Vsen)이 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)에 계속 공급되고 있는 상태에서, 상기 레퍼런스 라인(RL)이 외부의 센싱부(236)에 접속된다. 여기서, 상기 레퍼런스 라인(RL)은 일정 시간 동안 플로팅 상태를 유지한 후, 상기 센싱부(236)에 접속될 수도 있다.
- [0083] 이에 따라, 상기 외부 센싱 기간(t2)에서, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)가 제 2 게이트 전극(g2_Tdr)에 공급되는 센싱용 데이터 전압(Vdata)에 의해 소스 팔로워 모드로 동작함에 따라 상기 구동 트랜지스터(Tdr)에 흐르는 전류에 대응되는 전압이 상기 레퍼런스 라인(RL)에 충전되고, 특정 시점에서 상기 센싱부(236)가 상기 레퍼런스 라인(RL)의 전압을 센싱(또는 샘플링)하여 아날로그-디지털 변환을 통해 센싱 데이터(Sdata)를 생성하게 된다.
- [0084] 상기 센싱 데이터(Sdata)는 유기 발광 표시 장치의 타이밍 제어부(미도시)에 제공되고, 타이밍 제어부는 화소의 센싱 데이터(Sdata)에 기초하여 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압 변화를 산출하고, 이를 보상하기 위한 보상 데이터를 산출한 후, 외부 보상 구동시 보상 데이터에 기초하여 입력 데이터를 보정함으로써 데이터 보정을 통해 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 보상한다.
- [0085] 상기 외부 보상 구동은 전술한 내부 보상 구동과 달리 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 자체적으로 센싱하여 보상하지 않고, 상기 센싱 데이터(Sdata)에 기초한 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 화소에 공급될 데이터 전압에 반영하여 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 보상하는 구동 방식이다.
- [0086] 제 1 실시 예의 외부 보상 구동에 따른 화소(P)는 도 5a 또는 도 5c에 도시된 데이터 어드레싱 기간(AP)과 도 5b에 도시된 발광 기간(EP)으로 이루어질 수 있다.
- [0087] 제 2 실시 예의 외부 보상 구동에 따른 화소(P)는 도 4a에 도시된 초기화 기간(t1), 도 5a 또는 도 5c에 도시된 데이터 어드레싱 기간(AP), 및 도 5b에 도시된 발광 기간(EP)으로 이루어질 수 있다.
- [0088] 상기 제 1 및 제 2 실시 예에 따른 외부 보상 구동의 상기 데이터 어드레싱 기간(AP)에서는 상기 센싱 데이터(Sdata)에 기초하여 보정된 보정 데이터로부터 변환된 데이터 전압, 즉 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압

을 보상하기 위한 보상 전압을 포함하는 데이터 전압이 해당 데이터 라인에 공급된다.

- [0089] 도 7은 본 발명의 제 2 실시 예에 따른 화소의 구조를 나타내는 도면으로서, 이는 제 2 스위칭 트랜지스터에 센싱용 전압을 공급하기 위한 센싱용 전압 라인을 추가로 구성한 것이다.
- [0090] 먼저, 전술한 본 발명의 제 1 실시 예의 화소(P)에서는, 상기 제 2 스위칭 트랜지스터(Tsw2)의 제 1 전극은 데이터 라인(DL)에 연결되어 상기 센싱 제어 신호(CS2)에 따라 데이터 라인(DL)에 공급되는 센싱용 전압(Vsen)을 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 2 게이트 전극(g2)에 공급한다.
- [0091] 반면에, 도 7에서 알 수 있듯이, 본 발명의 제 2 실시 예에 따른 화소(P)에서는, 상기 제 2 스위칭 트랜지스터(Tsw2)의 제 1 전극에 연결되는 센싱용 전압 라인(SVL)이 추가로 형성되어 있다. 상기 센싱용 전압 라인(SVL)에는 외부로부터 센싱용 전압(Vsen)이 독립적으로 공급되게 된다.
- [0092] 따라서, 본 발명의 제 2 실시 예에 따른 화소(P)는 본 발명의 제 1 실시 예의 화소(P)와 동일한 효과를 제공할 수 있다. 다만, 본 발명의 제 1 실시 예의 화소(P)와 대비하면, 본 발명의 제 2 실시 예에 따른 화소(P)의 경우, 상기 센싱용 전압 라인(SVL)이 차지하는 영역만큼 개구율이 감소하지만, 데이터 라인(DL)에 데이터 전압(Vdata)과 센싱용 전압(Vsen)을 공급하는 컬럼(column) 구동부(미도시)의 전압 트랜지션을 줄여 소비 전력 감소 등의 효과를 가질 수 있다.
- [0093] 도 8은 본 발명의 제 3 실시 예에 따른 화소의 구조를 나타내는 도면으로서, 이는 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 1 및 제 2 게이트 전극의 연결 구조를 변경하여 구성한 것이다. 이하에서는 상이한 구성에 대해서만 설명하기로 한다.
- [0094] 먼저, 전술한 본 발명의 제 1 실시 예의 화소(P)에서, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 1 게이트 전극(g1)은 제 1 노드(n1)를 통해 제 1 및 제 3 스위칭 트랜지스터(Tsw1, Tsw3) 및 제 2 커패시터(C2)에 연결되고, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 2 게이트 전극(g2)은 제 2 스위칭 트랜지스터(Tsw2) 및 제 1 커패시터(C1)에 연결된다.
- [0095] 반면에, 도 8에서 알 수 있듯이, 본 발명의 제 3 실시 예에 따른 화소(P)의 구조에서는, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 1 및 제 2 게이트 전극(g1, g2)의 위치가 서로 바뀌어 형성된다. 즉, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 1 게이트 전극(g1)은 제 2 스위칭 트랜지스터(Tsw2) 및 제 1 커패시터(C1)에 연결되고, 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 2 게이트 전극(g2)은 제 1 노드(n1)를 통해 제 1 및 제 3 스위칭 트랜지스터(Tsw1, Tsw3) 및 제 2 커패시터(C2)에 연결된다. 즉, 상기 제 1 게이트 전극(g1)은 상기 반도체층 상에 형성되고, 상기 제 2 게이트 전극(g2)은 상기 제 1 게이트 전극(g1)과 중첩되도록 상기 반도체층 아래에 형성된다.
- [0096] 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 1 및 제 2 게이트 전극(g1, g2)은, 도 3에 도시된 바와 같이, 반도체층을 사이에 두고 서로 중첩되도록 형성되기 때문에 상기 구동 트랜지스터(Tdr)의 제 1 및 제 2 게이트 전극(g1, g2)의 연결 구조가 서로 바뀌더라도 본 발명의 제 3 실시 예에 따른 화소(P)는 본 발명의 제 1 실시 예의 화소(P)와 동일하게 구동되게 된다.
- [0097] 추가적으로, 본 발명의 제 3 실시 예에 따른 화소(P)는 도 7에 도시된 바와 같이, 상기 센싱용 전압 라인(SVL)을 더 포함하여 구성될 수 있다.
- [0098] 따라서, 본 발명의 제 3 실시 예에 따른 화소(P)는 본 발명의 제 1 또는 제 2 실시 예의 화소(P)와 동일한 효과를 제공할 수 있다.
- [0099] 도 9는 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치를 설명하기 위한 도면이고, 도 10은 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치의 구동을 개념적으로 설명하기 위한 도면이며, 도 11은 도 9에 도시된 컬럼(column) 구동부를 설명하기 위한 도면이다.
- [0100] 도 9 내지 도 11을 참조하면, 본 발명의 실시 예에 따른 유기 발광 표시 장치는 표시 패널(100), 및 패널 구동부(200)를 포함한다.
- [0101] 표시 패널(100)은 복수의 데이터 라인(DL1 내지 DLn), 복수의 레퍼런스 라인(RL1 내지 RLn), 복수의 게이트 라인 그룹(GLG1 내지 GLGm), 및 복수의 화소(P)를 포함한다.
- [0102] 상기 복수의 데이터 라인(DL1 내지 DLn) 각각은 상기 표시 패널(100)의 제 1 방향, 즉 세로 방향을 따라 일정한 간격을 가지도록 나란하게 형성된다.
- [0103] 상기 복수의 레퍼런스 라인(RL1 내지 RLn) 각각은 상기 복수의 데이터 라인(DL1 내지 DLn) 각각과 나란하도록

일정한 간격으로 형성되고, 일정한 직류 레벨을 가지는 레퍼런스 전압(Vref)을 외부로부터 공급받는다.

- [0104] 복수의 게이트 라인 그룹(GLG1 내지 GLGm) 각각은 상기 데이터 라인(DL)과 교차하도록 표시 패널의 제 2 방향, 예컨대 가로 방향을 따라 형성된다. 상기 복수의 데이터 라인(DL1 내지 DLn) 각각은 스캔 제어 라인(Lscan), 센싱 제어 라인(Lsense), 및 리셋 제어 라인(Lreset)을 포함하여 이루어진다.
- [0105] 추가적으로, 상기 표시 패널(100)은 각 화소(P)에 접속되는 제 1 구동 전원 라인(PL1), 및 제 2 구동 전원 라인(PL2)을 더 포함하여 구성될 수 있으며, 경우에 따라 전술한 센싱용 전압 라인(SVL)을 더 포함하여 구성될 수도 있다.
- [0106] 상기 제 1 구동 전원 라인(PL1)은 상기 데이터 라인(DL)과 나란하도록 형성되어 화소열에 형성된 화소(P)에 연결되고, 외부로부터 고전위 전압(EVdd)이 공급된다. 상기 제 2 구동 전원 라인(PL2)은 상기 유기 발광 소자에 접속되도록 통자 또는 라인 형태로 형성되고, 외부로부터 저전위 전압(EVss)이 공급된다.
- [0107] 복수의 화소(P) 각각은 적색 화소, 녹색 화소, 청색 화소, 및 백색 화소 중 어느 하나일 수 있다. 하나의 영상을 표시하는 하나의 단위 화소는 인접한 적색 화소, 녹색 화소, 청색 화소, 및 백색 화소를 포함하거나, 적색 화소, 녹색 화소, 및 청색 화소를 포함할 수 있다. 이러한 복수의 화소(P) 각각은 도 2, 도 7, 또는 도 8에 도시된 화소 구조를 가지므로 이에 대한 중복 설명은 생략하기로 한다.
- [0108] 상기 패널 구동부(200)는, 전술한 바와 같이, 상기 표시 패널(100)에 형성된 각 화소(P)를 내부 보상 모드 또는 외부 보상 모드로 동작시킨다.
- [0109] 상기 내부 보상 모드의 내부 보상 구동은 각 프레임의 표시 구간(DP)에 수평 라인마다 순차적으로 수행될 수 있다.
- [0110] 상기 내부 보상 모드의 문턱 전압 센싱 구동 또는 상기 외부 보상 모드의 외부 센싱 구동은, 도 10에 도시된 바와 같이, 프레임 사이의 수직 블랭크 구간(BP)마다 적어도 하나의 수평 라인의 화소들(P)에 대해 수행될 수 있다. 예를 들어, 상기 표시 패널(100)에 1080개의 수평 라인이 존재할 경우, 상기 문턱 전압 센싱 구동 또는 상기 외부 센싱 구동은 수직 블랭크 구간(BP)마다 한 수평 라인씩 순차적으로 수행되어 총 1080 프레임에 걸쳐 수행될 수 있다. 이 경우, 수직 블랭크 구간마다 적어도 한 수평 라인씩 수행함으로써 내부 보상 모드 또는 외부 보상 모드를 위한 프레임당 스위칭 트랜지스터들(Tsw1 내지 Tsw4)의 스위칭 듀티를 매우 작게 감소시킴으로써 스위칭 트랜지스터들(Tsw1 내지 Tsw4)의 신뢰성을 향상시킨다.
- [0111] 추가적으로, 상기 외부 보상 모드는 수직 블랭크 구간(BP)에서만 수행되지 않고, 유기 발광 표시 장치의 전원 온 구간, 유기 발광 표시 장치의 전원 오프 구간, 설정된 구동 시간 이후 전원 온 구간, 또는 설정된 구동 시간 이후 전원 오프 구간에서는 적어도 한 프레임의 표시 구간(DP) 또는 표시 구간(DP)과 수직 블랭크 구간(BP)을 통해 모든 수평 라인에 대해 순차적으로 수행될 수 있다.
- [0112] 상기 패널 구동부(200)는, 외부 보상 모드시, 상기 복수의 레퍼런스 라인(RL1 내지 RLn) 각각을 통해 상기 화소별 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 센싱하여 센싱 데이터(Sdata)를 생성한다.
- [0113] 상기 패널 구동부(200)는 타이밍 제어부(210), 게이트 구동 회로부(220), 및 컬럼(column) 구동부(230)를 포함하여 구성될 수 있다.
- [0114] 상기 타이밍 제어부(210)는 외부로부터 입력되는 타이밍 동기 신호(TSS)에 기초하여 상기 게이트 구동 회로부(220), 및 컬럼(column) 구동부(230)를 내부 보상 모드 또는 외부 보상 모드로 제어하기 위한 게이트 제어 신호(GCS)와 데이터 제어 신호(DCS)를 각각 생성한다.
- [0115] 상기 내부 보상 모드의 문턱 전압 센싱 구동 또는 내부 보상 구동, 또는 외부 보상 모드의 외부 센싱 구동에서, 상기 타이밍 제어부(210)는 외부로부터 입력되는 입력 데이터(RGB)를 표시 패널(100)의 화소 배치 구조에 알맞도록 정렬하여 화소별 화소 데이터(DATA)를 생성하거나, 센싱용 데이터(DATA)를 생성해 컬럼(column) 구동부(230)에 제공한다.
- [0116] 상기 외부 보상 모드의 외부 보상 구동에서, 상기 타이밍 제어부(210)는 상기 컬럼(column) 구동부(230)로부터 제공되는 화소별 센싱 데이터(Sdata)에 기초하여 화소별 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 보상하기 위한 화소별 센싱 보상 데이터를 산출하고, 산출된 화소별 보상 값과 메모리(212)에 저장되어 있는 화소별 이전 보상 데이터를 비교하여 편차 값을 산출한 다음, 산출된 편차 값을 상기 화소별 이전 보상 데이터에 가산하거나 감산하는 방식으로 반영하여 화소별 보상 데이터를 생성하여 상기 메모리(M)에 저장함으로써 상기 메모리(M)에 저장

되어 있는 화소별 보상 데이터를 갱신한다. 그런 다음, 상기 타이밍 제어부(210)는 외부로부터 입력되는 화소별 입력 데이터(RGB)를 상기 메모리(M)에 저장되어 있는 화소별 보상 데이터에 따라 보정하여 화소별 화소 데이터(DATA)를 생성한다.

- [0117] 상기 게이트 구동 회로부(220)는 모드에 따라 상기 타이밍 제어부(210)로부터 공급되는 게이트 제어 신호(GCS)에 응답하여, 도 4a, 도 5a, 도 5c, 또는 도 6a에 도시된 바와 같은 제어 신호(CS1, CS2, CS3)를 생성하여 표시 패널(100)에 형성된 제어 라인들(Lscan, Lsense, Lreset)에 공급한다.
- [0118] 일 예에 따른 게이트 구동 회로부(220)는 스캔 라인 구동부(221), 센싱 라인 구동부(223), 및 리셋 라인 구동부(225)를 포함하여 구성될 수 있다.
- [0119] 상기 스캔 라인 구동부(221)는 각 게이트 라인 그룹(GLG1 내지 GLGm)의 스캔 제어 라인(Lscan)에 연결된다. 이러한 상기 스캔 라인 구동부(221)는 상기 게이트 제어 신호(GCS)에 응답하여, 도 4a, 도 5a, 도 5c, 또는 도 6a에 도시된 바와 같은 스캔 제어 신호(CS1)를 생성하여 각 게이트 라인 그룹(GLG1 내지 GLGm)의 스캔 제어 라인(Lscan)에 순차적으로 공급한다.
- [0120] 상기 센싱 라인 구동부(223)는 각 게이트 라인 그룹(GLG1 내지 GLGm)의 제 1 센싱 제어 라인(Lsense)에 연결된다. 이러한 상기 제 1 센싱 라인 구동부(223)는 상기 게이트 제어 신호(GCS)에 응답하여, 도 4a, 도 5a, 도 5c, 또는 도 6a에 도시된 바와 같은 센싱 제어 신호(CS2)를 생성하여 각 게이트 라인 그룹(GLG1 내지 GLGm)의 센싱 제어 라인(Lsense)에 순차적으로 공급한다.
- [0121] 상기 리셋 라인 구동부(225)는 각 게이트 라인 그룹(GLG1 내지 GLGm)의 리셋 제어 라인(Lreset)에 연결된다. 이러한 상기 리셋 라인 구동부(225)는 상기 게이트 제어 신호(GCS)에 응답하여, 도 4a, 도 5a, 도 5c, 또는 도 6a에 도시된 바와 같은 리셋 제어 신호(CS3)를 생성하여 각 게이트 라인 그룹(GLG1 내지 GLGm)의 리셋 제어 라인(Lreset)에 순차적으로 공급한다.
- [0122] 이와 같은, 상기 게이트 구동 회로부(220)는 각 화소(P)의 박막 트랜지스터 형성 공정과 함께 상기 표시 패널(100) 상에 직접 형성되거나 집적 회로(IC) 형태로 형성되어 상기 제어 라인들(Lscan, Lsense, Lreset)의 일측에 연결될 수 있다.
- [0123] 상기 컬럼(column) 구동부(230)는 상기 복수의 데이터 라인(DL1 내지 DLn)과 상기 복수의 레퍼런스 라인(RL1 내지 RLn) 각각에 연결되고, 상기 타이밍 제어부(210)의 모드 제어에 따라 상기 내부 보상 모드 또는 외부 보상 모드로 동작하여 해당 모드에 필요한 데이터 전압(Vdata)(또는 센싱용 전압(Vsen)을 해당 데이터 라인(DL)에 공급한다.
- [0124] 상기 각 화소(P)가 도 2 또는 도 8과 같은 구조를 가지면서, 상기 문턱 전압 센싱 구동으로 동작할 경우, 상기 컬럼(column) 구동부(230)는 센싱용 데이터에 따라 센싱용 전압(Vsen)을 생성하고, 생성된 센싱용 전압(Vsen)을, 도 4a의 초기화 기간(t1) 또는 도 4b의 내부 센싱 기간(t2)에 해당 데이터 라인(DL)에 공급한다. 그리고, 상기 내부 보상 구동에서, 상기 컬럼(column) 구동부(230)는 입력되는 화소별 화소 데이터(DATA)를 디지털-아날로그 변환하여 표시용 데이터 전압(Vdata)을 생성해 도 5a의 데이터 어드레싱 기간(AP) 또는 도 5c의 데이터 어드레싱 기간(AP)에 해당 데이터 라인(DL)으로 공급한다. 이러한 상기 문턱 전압 센싱 구동 또는 상기 내부 보상 구동을 위한, 일 예에 따른 컬럼(column) 구동부(230)는 쉬프트 레지스터부(미도시), 래치부(미도시), 계조 전압 생성부(미도시), 및 제 1 내지 제 n 디지털-아날로그 컨버터(미도시)를 포함하여 구성될 수 있다.
- [0125] 상기 쉬프트 레지스터부는 상기 데이터 제어 신호(DCS)의 소스 스타트 신호와 소스 쉬프트 클럭을 이용하여 상기 소스 쉬프트 클럭에 따라 상기 소스 스타트 신호를 쉬프트시킴으로써 샘플링 신호를 순차적으로 출력한다. 상기 래치부는 상기 샘플링 신호에 따라 입력되는 화소 데이터(DATA)를 순차적으로 샘플링하여 래치하고, 상기 데이터 제어 신호(DCS)의 소스 출력 인에이블 신호에 따라 1수평 라인분의 래치 데이터를 동시에 출력한다. 상기 계조 전압 생성부는 외부로부터 입력되는 복수의 기준 감마 전압을 이용하여 화소 데이터(DATA)의 계조 수에 대응되는 각기 다른 복수의 계조 전압을 생성한다. 상기 제 1 내지 제 n 디지털-아날로그 컨버터 각각은 상기 계조 전압 생성부로부터 공급되는 복수의 계조 전압 중에서 래치 데이터에 대응되는 계조 전압을 데이터 전압(Vdata)으로 선택하여 해당 데이터 라인(DL1 내지 DLn)으로 출력한다.
- [0126] 상기 외부 센싱 구동에서, 상기 컬럼(column) 구동부(230)는 센싱용 데이터에 따라 센싱용 전압(Vsen)을 생성하고, 생성된 센싱용 전압(Vsen)을, 도 6a의 초기화 기간(T1), 또는 도 6b의 외부 센싱 기간(t2)에, 해당 데이터 라인(DL)에 공급하면서, 도 6b의 외부 센싱 기간(t2)에 상기 레퍼런스 라인(RL)을 통해 화소별 구동 트랜지스터

(Tdr)의 문턱 전압을 센싱하여 센싱 데이터(Sdata)를 생성해 상기 타이밍 제어부(210)에 제공한다. 상기 외부 보상 구동에서, 상기 컬럼(column) 구동부(230)는 상기 타이밍 제어부(210)로부터 공급되는 상기 화소별 화소 데이터(DATA)를 표시용 데이터 전압(Vdata)으로 변환하여 데이터 어드레싱 기간에 해당 데이터 라인(DL)에 공급한다. 이러한 상기 외부 센싱 구동 및 상기 외부 보상 구동을 위한 다른 예에 따른 컬럼(column) 구동부(230)는, 도 11에 도시된 바와 같이, 데이터 구동부(232), 스위칭부(234), 및 센싱부(236)를 포함하여 구성된다.

[0127] 상기 데이터 구동부(232)는 상기 내부 보상 모드 또는 상기 외부 보상 모드에 따라 상기 타이밍 제어부(210)로부터 공급되는 데이터 제어 신호(DCS)에 응답하여, 상기 타이밍 제어부(210)로부터 공급되는 표시용 화소 데이터(또는 센싱용 데이터)(DATA)를 데이터 전압(Vdata)으로 변환하여 해당하는 데이터 라인(DL1 내지 DLn)에 공급한다. 이러한 상기 데이터 구동부(232)는 전술한 쉬프트 레지스터부, 래치부, 계조 전압 생성부, 및 제 1 내지 제 n 디지털-아날로그 컨버터를 포함하여 구성될 수 있다.

[0128] 상기 스위칭부(234)는 상기 타이밍 제어부(210)로부터 공급되는 스위칭 제어 신호(미도시)에 응답하여, 상기 레퍼런스 라인(RL)에 레퍼런스 전압(Vref)을 공급하거나 상기 레퍼런스 라인(RL)을 상기 센싱부(236)에 접속시키거나, 상기 레퍼런스 라인(RL)을 일정 시간 동안 플로팅시킨 후 상기 센싱부(236)에 접속시킬 수 있다. 즉, 외부 보상 모드시, 상기 스위칭부(234)는 도 6a에 도시된 초기화 기간(T1)에서 상기 레퍼런스 전압(Vref)을 레퍼런스 라인(RL)에 공급한다. 또한, 상기 스위칭부(234)는 도 6b에 도시된 외부 센싱 기간(t2)에 상기 레퍼런스 라인(RL)을 센싱부(236)에 접속시키거나, 상기 레퍼런스 라인(RL)을 일정 시간 동안 플로팅시킨 후 상기 센싱부(236)에 접속시킬 수 있다. 이를 위해, 일 예에 따른 스위칭부(234)는 복수의 레퍼런스 라인(RL1 내지 RLn)에 각각과 센싱부(236)에 연결되는 복수의 선택기(234a 내지 234n)를 포함하여 구성될 수 있으며, 상기 선택기(234a 내지 234n)는 멀티플렉서로 이루어질 수 있다.

[0129] 상기 센싱부(236)는 외부 보상 모드, 즉 도 6b에 도시된 외부 센싱 기간(t2)에서, 상기 스위칭부(234)를 통해 복수의 레퍼런스 라인(RL1 내지 RLn)에 연결되어 복수의 레퍼런스 라인(RL1 내지 RLn) 각각의 전압을 센싱하고, 센싱 전압에 대응되는 센싱 데이터(Sdata)를 생성하여 타이밍 제어부(210)에 제공한다. 이를 위해, 상기 센싱부(236)는 상기 스위칭부(234)를 통해 복수의 레퍼런스 라인(RL1 내지 RLn)에 연결되어 센싱 전압을 아날로그-디지털 변환하여 상기 센싱 데이터(Sdata)를 생성하는 복수의 아날로그-디지털 변환기(236a 내지 236n)를 포함하여 구성될 수 있다.

[0130] 이상과 같은, 본 발명에 따른 유기 발광 표시 장치는 4개의 스위칭 트랜지스터(Tsw1 내지 Tsw4)의 스위칭 변경을 통해 화소를 내부 보상 방식과 외부 보상 방식으로 선택적으로 구동할 수 있다. 즉, 본 발명은 4개의 스위칭 트랜지스터(Tsw1 내지 Tsw4)의 스위칭에 따라 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 제 1 커패시터(C1)에 저장함으로써 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 내부 보상 방식으로 보상할 수 있으며, 이 경우, 제 1 커패시터(C1)에 저장된 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 지속적으로 유지시키면서 유기 발광 소자(OLED)를 발광시킴으로써 구동 트랜지스터(Tdr)의 보상을 위한 스위칭 트랜지스터(Tsw1 내지 Tsw4)의 열화를 줄여 신뢰성 및 수명을 연장시킬 수 있다. 또한, 본 발명은 4개의 스위칭 트랜지스터(Tsw1 내지 Tsw4)의 스위칭에 따라 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 외부에서 센싱하고 데이터 보정을 통해 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압을 외부 보상 방식으로 보상할 수 있으며, 이를 통해 화소들 간의 구동 트랜지스터(Tdr)의 문턱 전압 편차를 정확하게 보상하여 화질을 개선할 수 있다.

[0131] 이상에서 설명한 본 발명은 전술한 실시 예 및 첨부된 도면에 한정되는 것이 아니고, 본 발명의 기술적 사항을 벗어나지 않는 범위 내에서 여러 가지 치환, 변형 및 변경이 가능하다는 것이 본 발명이 속하는 기술 분야에서 통상의 지식을 가진 자에게 있어 명백할 것이다. 그러므로, 본 발명의 범위는 후술하는 특허청구범위에 의하여 나타내어지며, 특허청구범위의 의미 및 범위 그리고 그 등가 개념으로부터 도출되는 모든 변경 또는 변형된 형태가 본 발명의 범위에 포함되는 것으로 해석되어야 한다.

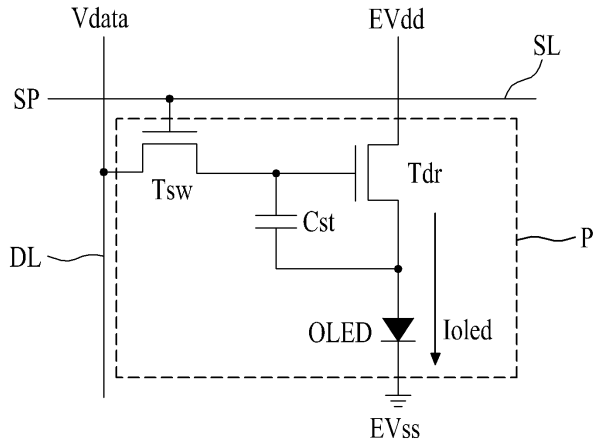
부호의 설명

- | | | |
|--------|----------------|---------------------|
| [0132] | 100: 표시 패널 | 200: 패널 구동부 |
| | 210: 타이밍 제어부 | 220: 게이트 구동 회로부 |
| | 221: 스캔 라인 구동부 | 223: 센싱 라인 구동부 |
| | 225: 리셋 라인 구동부 | 230: 컬럼(column) 구동부 |
| | 232: 데이터 구동부 | 234: 스위칭부 |

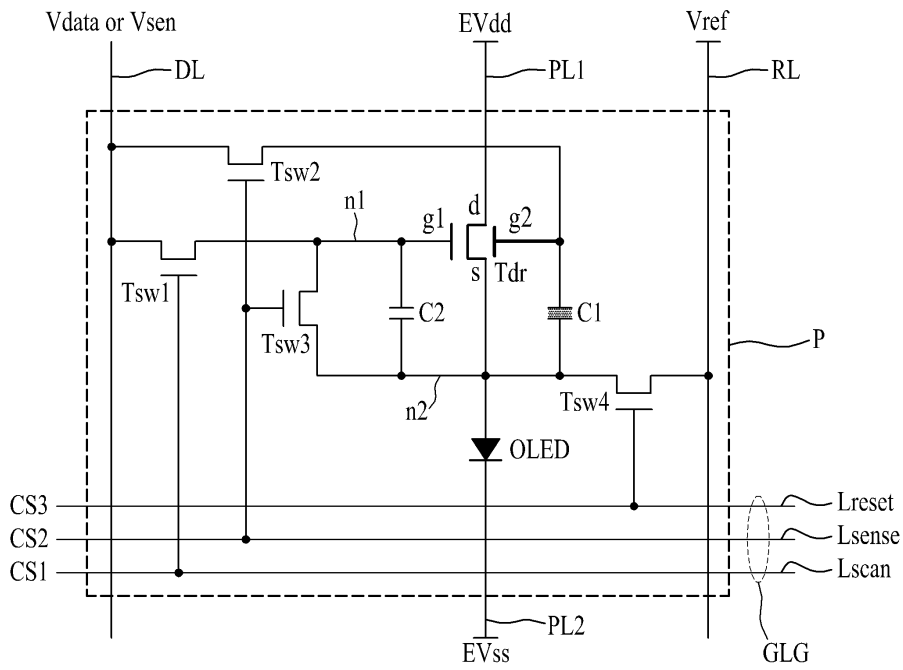
236: 센싱부

도면

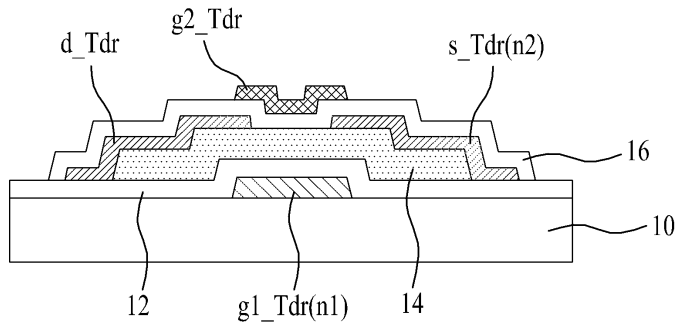
도면1



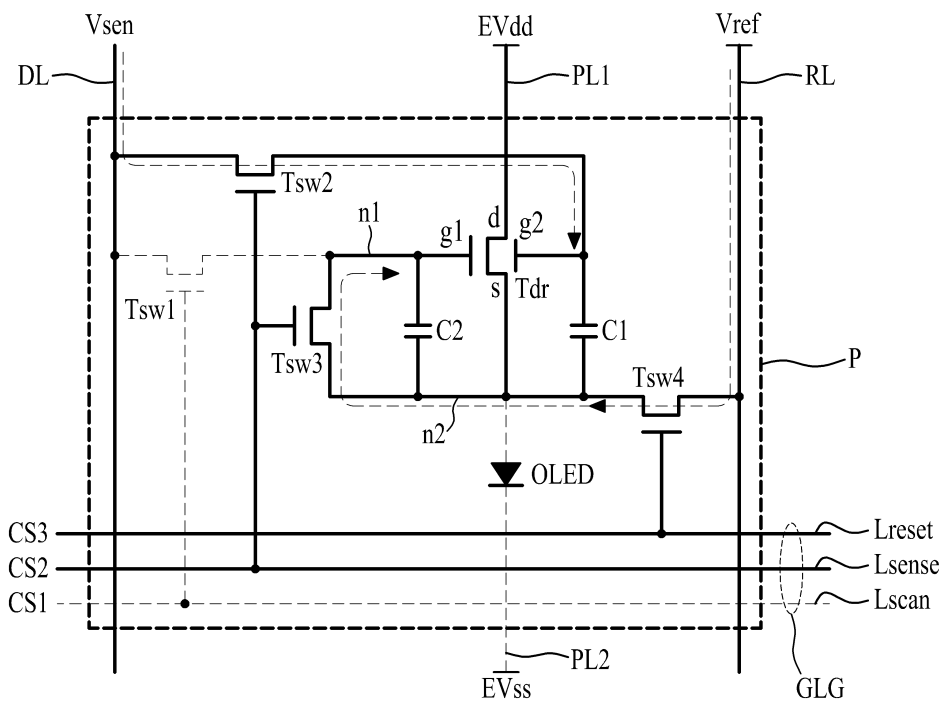
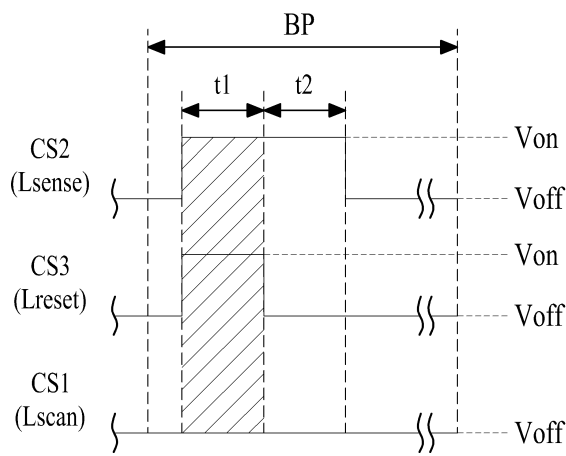
도면2



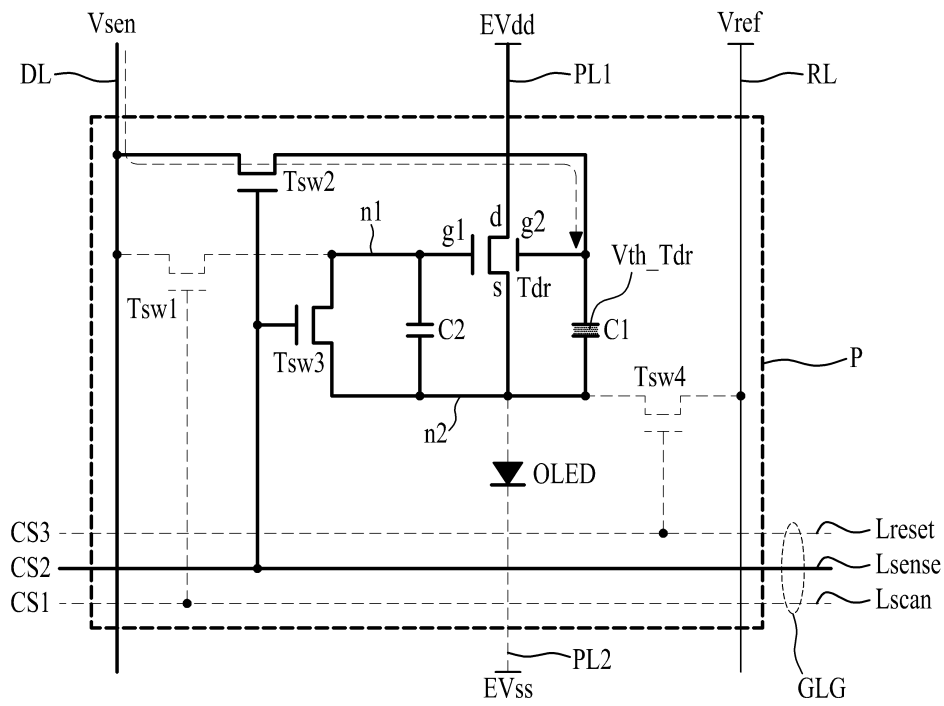
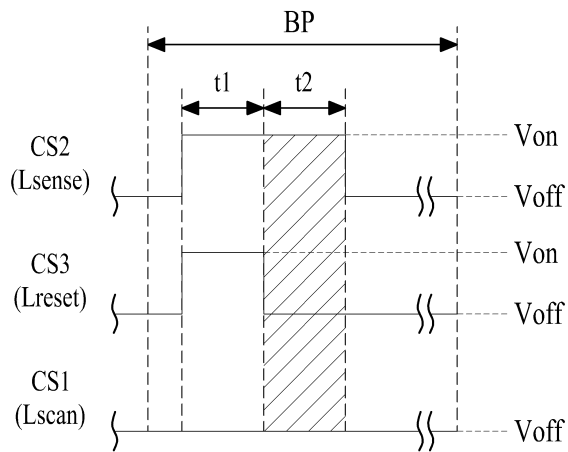
도면3



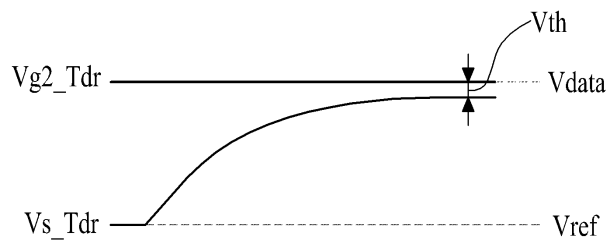
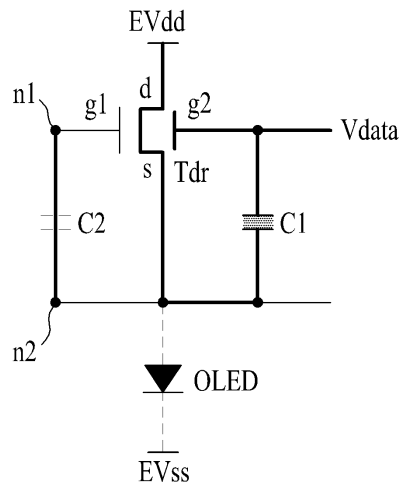
도면4a



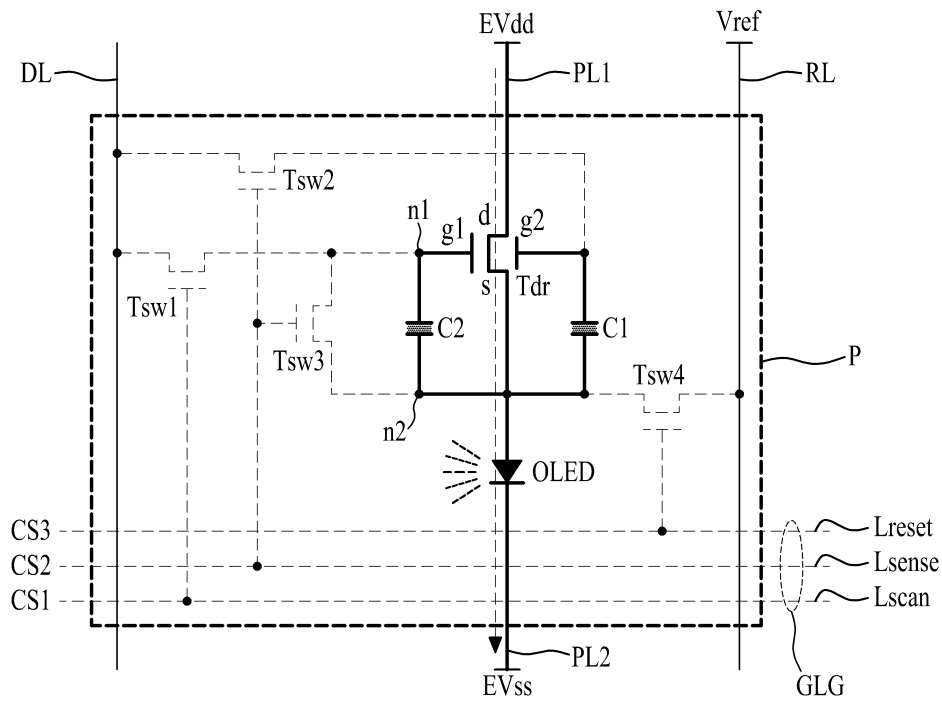
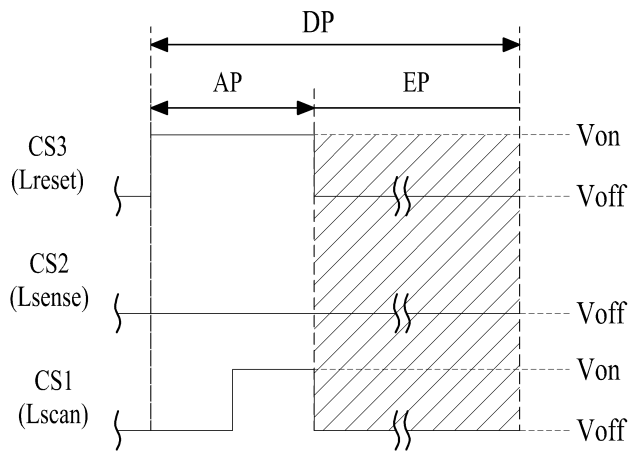
도면4b



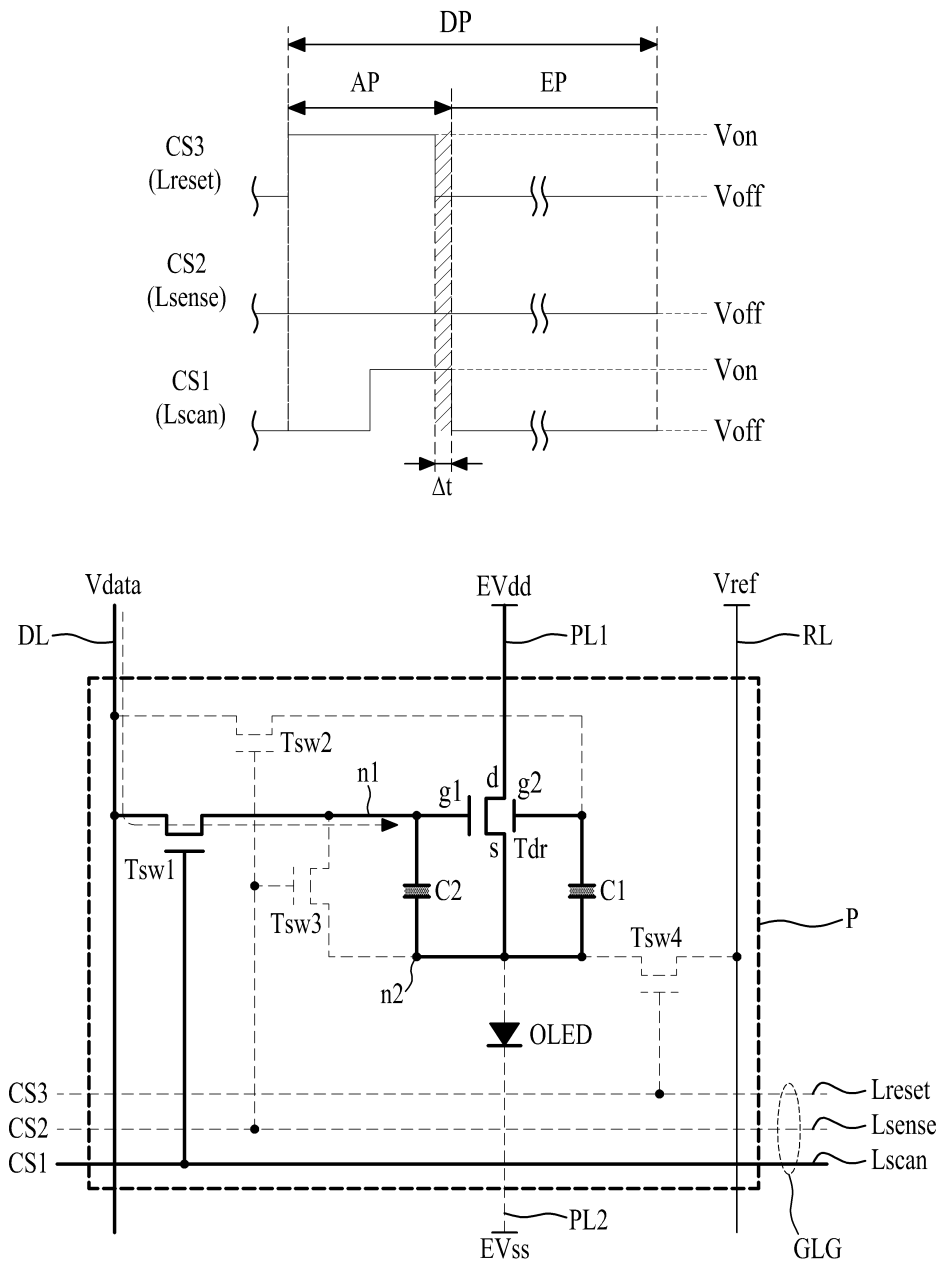
도면4c



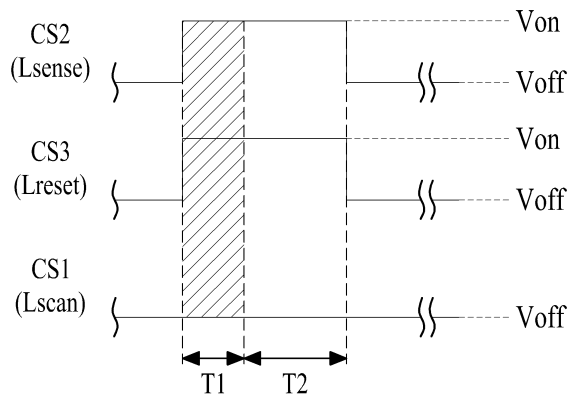
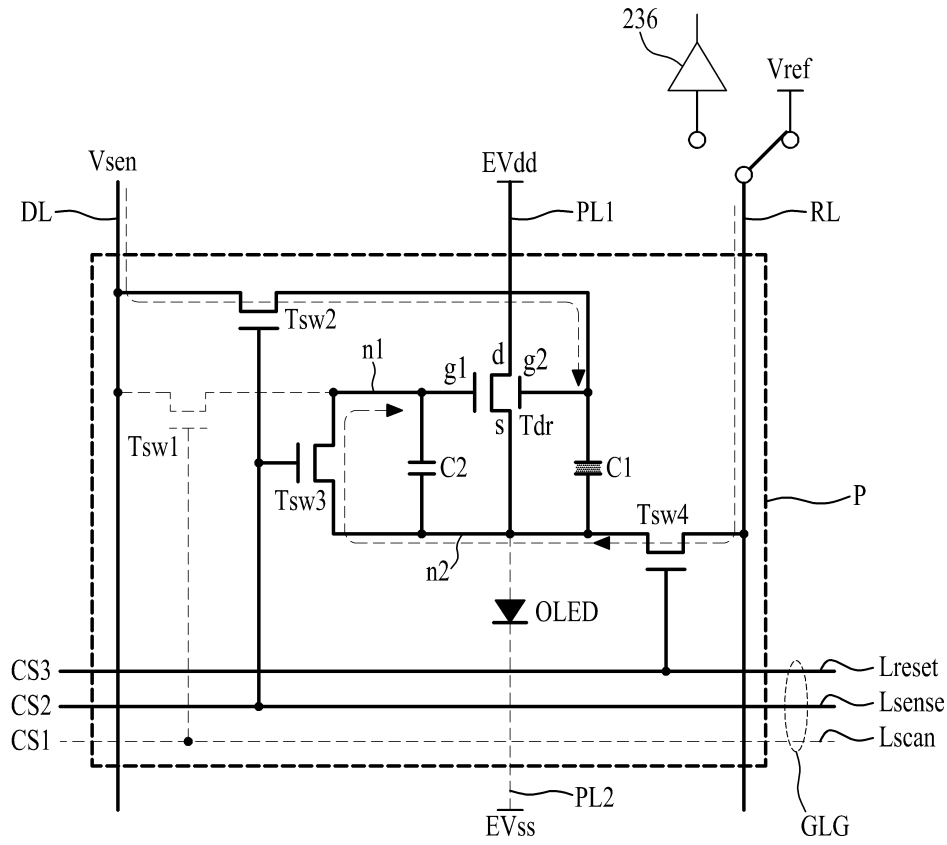
도면5b



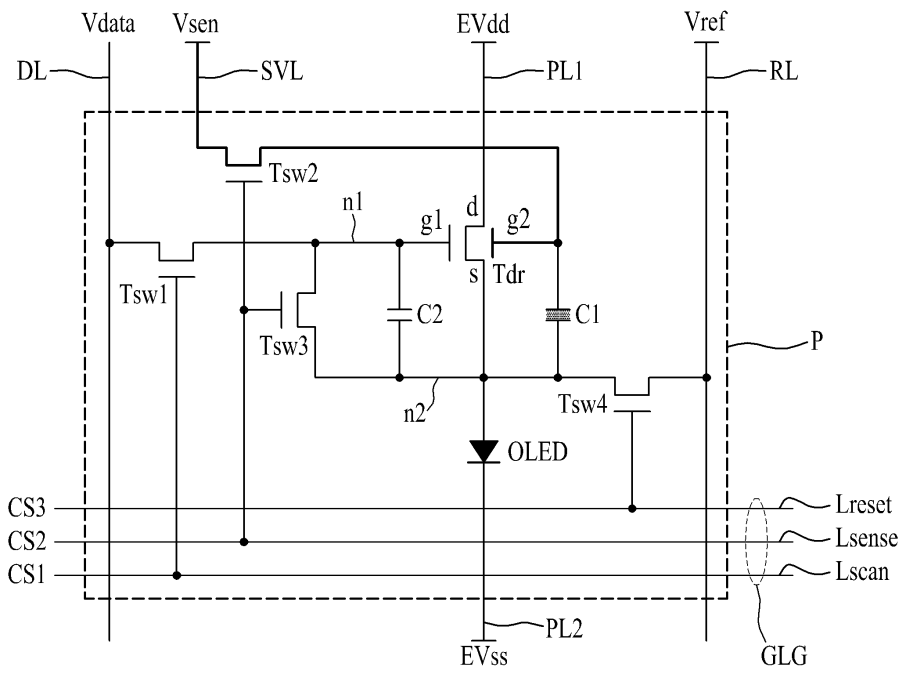
도면5c



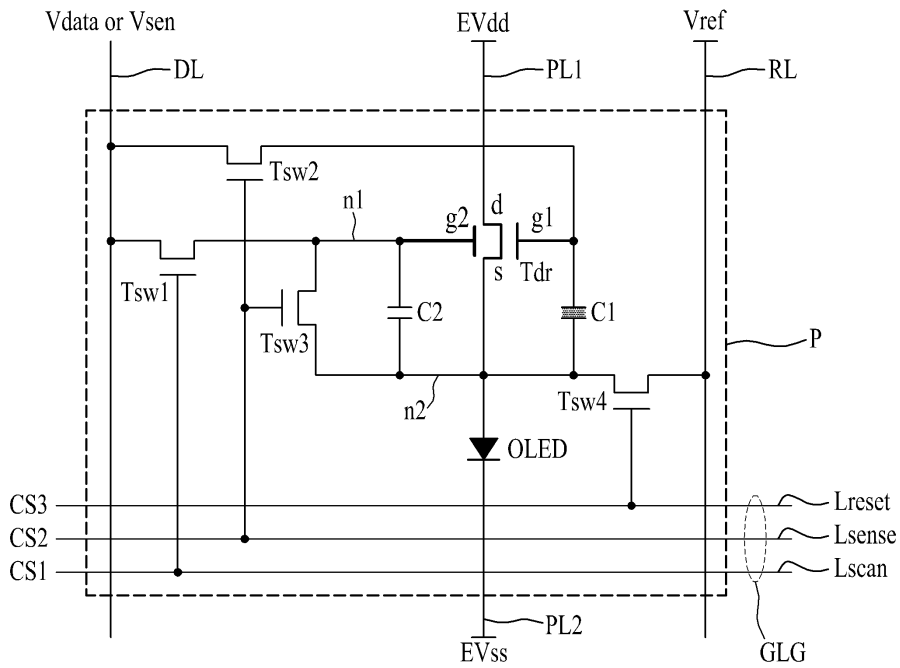
도면6a



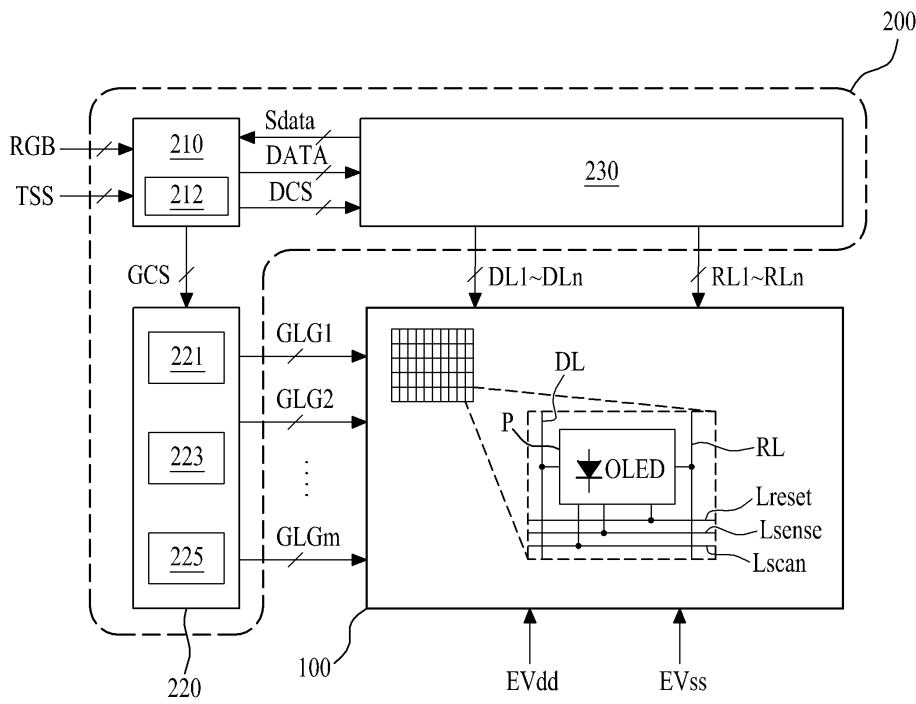
도면7



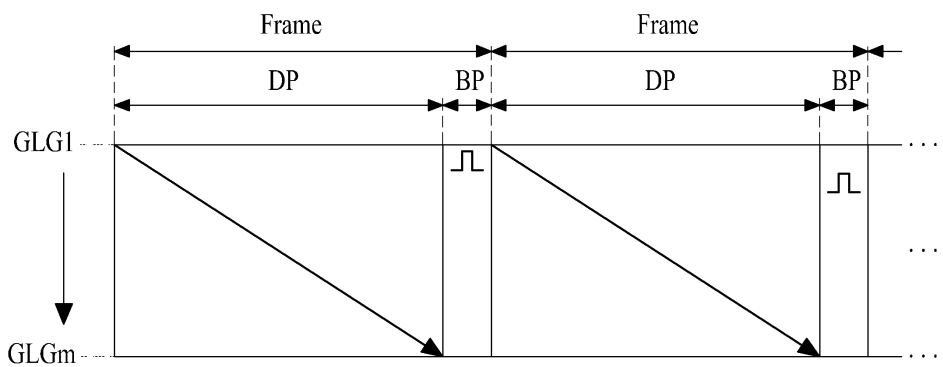
도면8



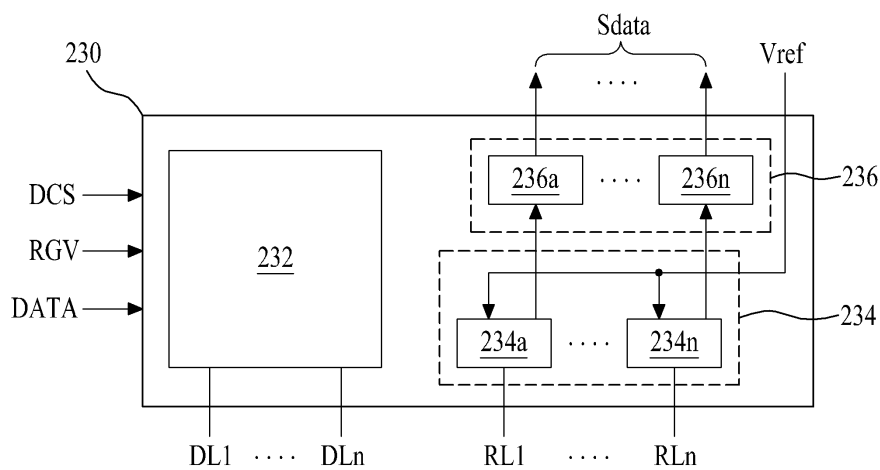
도면9



도면10



도면11



| | | | |
|----------------|---|---------|------------|
| 专利名称(译) | 有机发光显示装置及其驱动方法 | | |
| 公开(公告)号 | KR102091485B1 | 公开(公告)日 | 2020-03-20 |
| 申请号 | KR1020130166471 | 申请日 | 2013-12-30 |
| [标]申请(专利权)人(译) | 乐金显示有限公司 | | |
| 申请(专利权)人(译) | LG显示器有限公司 | | |
| 当前申请(专利权)人(译) | LG显示器有限公司 | | |
| [标]发明人 | 심종식 배나영 | | |
| 发明人 | 심종식 배나영 | | |
| IPC分类号 | G09G3/32 | | |
| CPC分类号 | G09G3/3233 G09G2300/0426 G09G2300/0814 G09G2300/0819 G09G2300/0852 G09G2310/0251 G09G2320/0233 G09G3/3291 G09G2310/0264 G09G2320/0219 | | |
| 审查员(译) | 贞茵 | | |
| 其他公开文献 | KR1020150077710A | | |
| 外部链接 | Espacenet | | |

摘要(译)

有机发光显示装置包括具有多个像素 (P) 的显示面板，每个像素 (P) 连接到数据线 (DL)，栅极线组 (GLG) 和参考线 (RL)，每个像素 (P) 还包括：有机发光器件 (OLED)；驱动晶体管 (Tdr)，其控制在有机发光器件 (OLED) 中流动的电流，并且包括彼此重叠的第一和第二栅电极 (g1, g2)，并且在其间设置有半导体层 (14)；第一开关晶体管 (Tsw1) 选择性地提供数据电压 (Vdata or Vsen) 给与第一栅电极 (g1) 相连的第一节点 (n1)；第二开关晶体管 (Tsw2) 选择性地提供感测电压给第二栅电极 (g2)；第三开关晶体管 (Tsw3) 将连接到驱动晶体管 (Tdr) 的源电极的第二节点 (n2) 选择性地连接到第一节点 (n1)；第四开关晶体管 (Tsw4) 选择性地提供参考电压给第二节点 (n2)；第一电容器 (C1) 连接在第二栅电极 (g2) 和第二节点 (n2) 之间，第一电容器 (C1) 存储驱动晶体管 (Tdr) 的阈值电压。连接在第一和第二节点 (n1, n2) 之间的第二电容器 (C2)，第二电容器 (C2) 存储第一和第二节点 (n1, n2) 的差电压。

