



(19) 대한민국특허청(KR)
(12) 공개특허공보(A)

(11) 공개번호 10-2017-0079775
(43) 공개일자 2017년07월10일

(51) 국제특허분류(Int. Cl.)
G09G 3/32 (2016.01)

(52) CPC특허분류
G09G 3/3225 (2013.01)
G09G 2310/0286 (2013.01)

(21) 출원번호 10-2015-0190709

(22) 출원일자 2015년12월31일

심사청구일자 없음

(71) 출원인

엘지디스플레이 주식회사

서울특별시 영등포구 여의대로 128(여의도동)

(72) 발명자

장용호

경기도 고양시 일산서구 대산로 164, 201동 801호
(주엽동, 문촌마을2단지아파트)

(74) 대리인

박영복

전체 청구항 수 : 총 16 항

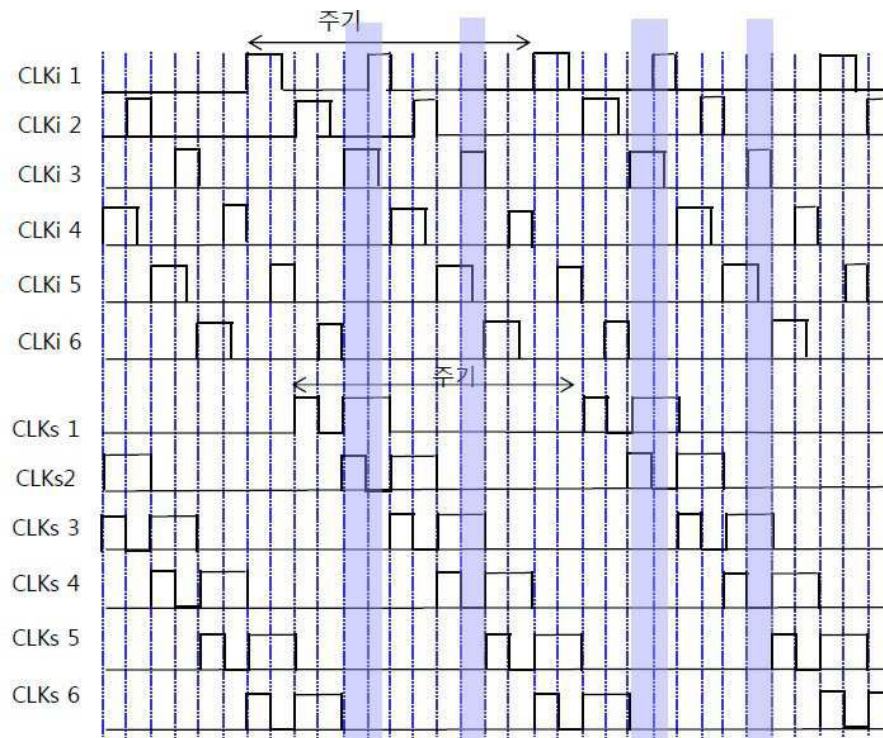
(54) 발명의 명칭 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터 및 이를 이용한 OLED 표시장치

(57) 요약

본 발명은 서로 다른 형태의 클럭 신호를 이용하여 서로 다른 출력용 스위칭소자로부터 게이트 라인을 구동하기 위한 스캔 신호 출력과 상기 발광 제어 드라이버를 구동하기 위한 EM 신호 출력을 만들고, 턴-오프된 스위칭소자의 누설 전류를 방지하여 안정된 출력을 얻을 수 있는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터 및 이를 이용한

(뒷면에 계속)

대표도 - 도4



OLED 표시 장치에 관한 것으로, OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터는, 복수개의 스테이지를 구비한 쉬프트 레지스터에 있어서, 각 스테이지는, 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 상기 스타트 신호, 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호, 또는 제 1 고전위 전압을 Q 노드에 충전하는 세트부와, 리셋 신호 또는 후단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 제 1 방전용 전압으로 상기 Q 노드를 방전하는 리셋부와, QB 노드의 논리 상태에 따라 제 2 방전용 전압으로 상기 Q 노드를 클리어하는 Q 클리어부와, 상기 Q 노드 전압을 반전하여 QB 노드로 출력하는 인버터부와, 복수개의 EM용 클럭 펄스들 중 하나의 EM용 클럭 펄스를 수신하여 상기 Q 노드 및 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 EM용 클럭 펄스를 EM 신호로 출력하는 EM 신호 출력부와, 복수개의 스캔용 클럭 펄스들 중 하나의 스캔용 클럭 펄스를 수신하여 상기 Q 노드 및 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 스캔용 클럭 펄스를 스캔 신호로 출력하는 스캔 신호 출력부를 구비하여 구성된 것이다.

(52) CPC특허분류

G09G 2320/0214 (2013.01)

명세서

청구범위

청구항 1

복수개의 스테이지를 구비한 쉬프트 레지스터에 있어서, 각 스테이지는,

스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 상기 스타트 신호, 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호, 또는 제 1 고전위 전압을 Q 노드에 충전하는 세트부;

리셋 신호 또는 후단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 제 1 방전용 전압으로 상기 Q 노드를 방전하는 리셋부;

QB 노드의 논리 상태에 따라 제 2 방전용 전압으로 상기 Q 노드를 클리어하는 Q 클리어부;

상기 Q 노드 전압을 반전하여 QB 노드로 출력하는 인버터부;

복수개의 EM용 클럭 펄스들 중 하나의 EM용 클럭 펄스를 수신하여 상기 Q 노드 및 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 EM용 클럭 펄스를 EM 신호로 출력하는 EM 신호 출력부; 그리고

복수개의 스캔용 클럭 펄스들 중 하나의 스캔용 클럭 펄스를 수신하여 상기 Q 노드 및 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 스캔용 클럭 펄스를 스캔 신호로 출력하는 스캔 신호 출력부를 구비하여 구성되는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 2

제 1 항에 있어서,

상기 스타트 신호 또는 상기 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 상기 QB 노드를 제 2 방전용 전압로 방전시키는 스위칭소자를 더 구비하는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 3

제 1 항에 있어서,

상기 Q 노드는 상기 EM 신호 출력 노드와 상기 스캔 신호 출력 노드를 구비하고,

상기 EM 신호 출력 노드와 상기 스캔 신호 출력 노드 사이에 형성되어 외부의 제어 신호 또는 고전위 전압에 따라 상기 EM 신호 출력 노드와 상기 스캔 신호 출력 노드 사이를 스위칭하는 스위칭소자를 더 구비하는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 4

제 1 항에 있어서,

상기 Q 노드는 상기 EM 신호 출력 노드와 상기 스캔 신호 출력 노드를 구비하고,

상기 EM 신호 출력 노드와 상기 스캔 신호 출력 노드 사이에 형성되어 상기 스캔 신호 출력 노드의 신호에 따라 상기 EM 신호 출력 노드와 상기 스캔 신호 출력 노드 사이를 스위칭하는 제 1 스위칭소자와, 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 EM 신호 출력 노드를 상기 제 2 방전용 전압로 방전시키는 제 2 스위칭소자를 더 구비하는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 5

제 4 항에 있어서,

상기 제 2 스위칭소자 대신에,

상기 EM 신호 출력 노드와 상기 제 3 방전용 전압 공급 단 사이에 직렬 연결되고, 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 EM 신호 출력 노드를 상기 제 3 방전용 전압으로 방전시키는 제 3 및 제 4 스위칭소자와, 상기 EM 신

호 출력 노드의 논리 상태에 따라 옅색 전압을 상기 제 3 및 제 4 스위칭소자의 연결 노드에 공급하는 제 5 스위칭소자를 구비하여 구성되는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 6

제 1 항에 있어서,

상기 Q 클리어부는, 상기 Q 노드와 상기 제 2 방전용 전압 공급단 사이에 직렬 연결되고, 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 Q 노드를 상기 제 2 방전용 전압으로 방전하는 제 1 및 제 2 클리어 스위칭소자와,

상기 Q 노드의 논리 상태에 따라 옅색 전압 또는 제 2 고전위 전압을 상기 제 1 및 제 2 클리어 스위칭소자의 연결 노드에 공급하는 제 3 클리어 스위칭소자를 구비하여 구성되는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 7

제 6 항에 있어서,

상기 Q 노드는 상기 EM 신호 출력 노드와 상기 스캔 신호 출력 노드를 구비하고,

상기 EM 신호 출력 노드와 상기 스캔 신호 출력 노드 사이에 형성되어 상기 스캔 신호 출력 노드의 신호에 따라 상기 EM 신호 출력 노드와 상기 스캔 신호 출력 노드 사이를 스위칭하는 제 1 스위칭소자와,

상기 EM 신호 출력 노드와 상기 제 3 방전용 전압 공급 단 사이에 직렬 연결되고, 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 EM 신호 출력 노드를 상기 제 3 방전용 전압으로 방전시키는 제 3 및 제 4 스위칭소자를 구비하고, 상기 제 3 및 제 4 스위칭소자의 연결 노드에 상기 Q 클리어부의 상기 제 3 클리어 스위칭소자를 통해 상기 옅색 전압 또는 상기 제 2 고전위 전압이 인가되는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 8

제 6 항에 있어서,

상기 세트부는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 공급단과 상기 Q 노드 사이에 직렬 연결되어 상기 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호에 따라 상기 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호를 상기 Q 노드에 인가하는 2개의 스위칭소자를 구비하고, 상기 2개의 스위칭소자의 연결 단자에 상기 Q 클리어부의 상기 제 3 클리어 스위칭소자를 통해 상기 옅색 전압 또는 제 2 고전위 전압이 인가되는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 9

제 6 항에 있어서,

상기 리셋부는 상기 Q 노드와 상기 제 1 방전용 전압 단 사이에 직렬 연결되어 상기 리셋 신호 또는 상기 다음 단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호의 논리 상태에 따라 상기 Q 노드를 상기 제 1 방전용 전압으로 방전시키는 2개의 스위칭소자를 구비하고, 상기 2개의 스위칭소자의 연결 노드에 상기 Q 클리어부의 상기 제 3 클리어 스위칭소자를 통해 옅색 전압 또는 고전위 전압이 인가되는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 10

제 1 항에 있어서,

상기 세트부는 상기 스타트 신호 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 상기 스타트 신호, 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호, 또는 상기 제 1 고전위 전압을 상기 Q 노드에 충전하는 제 6 스위칭소자를 구비하여 구성되거나,

상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호 공급 단과 상기 Q 노드 사이에 직렬 연결되어 상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호의 논리 상태에 따라 상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호 또는 제 1 고전위 전압을 상기 Q 노드에 충전하는 제 7 및 제 8 스위칭소자와, 상기 Q 노드의 논리 상태에 따라 옅색 전압 또는 제 2 고전위 전압을 상기 제 7 및 제 8 스위칭소자의 연결 노드에 공급하는 제 9 스위칭소자를 구비하여 구성되는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 11

제 1 항에 있어서,

상기 리셋부는 상기 리셋 신호 또는 후단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 상기 제 1 방전용 전압으로 상기 Q 노드를 방전하는 제 10 스위칭소자를 구비하여 구성되거나,

상기 Q 노드와 상기 제 1 방전용 전압 단 사이에 직렬 연결되어 상기 리셋 신호 또는 상기 다음단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호의 논리 상태에 따라 상기 Q 노드를 상기 제 1 방전용 전압으로 방전하는 제 11 및 제 12 스위칭소자와, 상기 Q 노드의 논리 상태에 따라 오픈 전압 또는 제 2 고전위 전압을 상기 제 11 및 제 12 스위칭소자의 연결 노드에 공급하는 제 13 스위칭소자를 구비하여 구성되는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 12

제 1 항에 있어서,

상기 EM 신호 출력부는,

상기 복수개의 EM용 클럭 펄스들 중 하나의 EM용 클럭 펄스(CLKi)를 수신하여 상기 Q 노드의 논리 상태에 따라 상기 EM용 클럭 펄스를 출력단으로 출력하는 제 1 풀업 스위칭소자와,

상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 제 2 방전용 전압(Vssb)으로 상기 출력단을 방전하는 제 1 풀 다운 스위칭소자를 구비하여 구성되는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 13

제 1 항에 있어서,

상기 스캔 신호 출력부는,

상기 복수개의 스캔용 클럭 펄스들 중 하나의 스캔용 클럭 펄스를 수신하여 상기 Q 노드의 논리 상태에 따라 상기 스캔용 클럭 펄스를 출력단으로 출력하는 제 2 풀업 스위칭소자와,

상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 제 3 방전용 전압으로 상기 출력단을 방전하는 제 2 풀 다운 스위칭소자를 구비하여 구성되는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 14

제 12 항 또는 제 13 항에 있어서,

상기 제 1 또는 제 2 풀 다운 스위칭소자 대신에, 상기 EM 신호 출력부의 출력단 또는 상기 스캔 신호 출력부의 출력단과 상기 제 2 또는 제 3 방전용 전압 단 사이에 직렬 연결되어 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 EM 신호 출력부의 출력단 또는 상기 스캔 신호 출력부의 출력단을 상기 제 2 또는 제 3 방전용 전압으로 방전하는 제 14 및 제 15 스위칭소자와, 상기 Q 노드, EM 신호 출력 노드 또는 스캔 신호 출력 노드의 논리 상태에 따라 오픈 전압 또는 고전위 전압을 상기 제 14 및 제 15 스위칭소자의 연결 노드에 공급하는 제 16 스위칭소자를 구비하여 구성되는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터.

청구항 15

복수개의 스캔 라인, 복수개의 데이터 라인 및 복수개의 발광 제어 라인들이 배열되어 복수개의 서브 픽셀들을 구성하고, 각 서브 픽셀은 OLED 소자와 상기 OLED 소자를 독립적으로 구동하는 픽셀 회로를 구비하며, 상기 픽셀 회로는 각 데이터 라인을 통해 공급된 데이터 전압을 스위칭하여 스토리지 커패시터에 데이터 전압에 상응하는 전압이 충전되게 하는 스위칭 트랜지스터와, 상기 스토리지 커패시터에 충전된 전압에 따라 전류를 제어하여 상기 OLED 소자로 공급하는 구동 트랜지스터와, 상기 구동 트랜지스터를 통해 상기 OLED 소자로 흐르는 전류를 스위칭하여 OLED 소자의 발광 기간을 조절하는 발광 제어 트랜지스터를 구비하는 OLED 표시 패널;

서로 다른 형태의 클럭 신호를 이용하여 서로 다른 출력용 스위칭소자로부터 상기 복수개의 게이트 라인을 순차적으로 구동하기 위한 스캔 신호를 출력함과 동시에 EM 신호를 출력하는 쉬프트 레지스터; 그리고

상기 쉬프트 레지스터에서 출력되는 EM 신호를 입력하여 상기 OLED 패널의 상기 발광 제어 트랜지스터를 구동하

는 EM 조절 신호를 출력하는 발광 제어 드라이버를 구비한 OLED 표시 장치.

청구항 16

제 15항에 있어서,

상기 쉬프트 레지스터는 복수개의 스테이지를 구비하고, 각 스테이지는,

스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 상기 스타트 신호, 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호, 또는 제 1 고전위 전압을 Q 노드에 충전하는 세트부;

리셋 신호 또는 후단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 제 1 방전용 전압으로 상기 Q 노드를 방전하는 리셋부;

QB 노드의 논리 상태에 따라 제 2 방전용 전압으로 상기 Q 노드를 클리어하는 Q 클리어부;

상기 Q 노드 전압을 반전하여 QB 노드로 출력하는 인버터부;

복수개의 EM용 클럭 펄스들 중 하나의 EM용 클럭 펄스를 수신하여 상기 Q 노드 및 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 발광 제어 드라이버에 상기 EM용 클럭 펄스를 EM 신호로 출력하는 EM 신호 출력부; 그리고

복수개의 스캔용 클럭 펄스들 중 하나의 스캔용 클럭 펄스를 수신하여 상기 Q 노드 및 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 OLED 패널의 해당 스캔 라인에 상기 스캔용 클럭 펄스를 스캔 신호로 출력하는 스캔 신호 출력부를 구비하여 구성되는 OLED 표시 장치.

발명의 설명

기술 분야

[0001] 본 발명은 OLED용 쉬프트 레지스터에 관한 것으로, 특히 누설 전류를 방지하여 정상적인 출력 신호를 출력할 수 있는 OLED용 발광 제어(EM) 신호 발생 쉬프트 레지스터 및 이를 이용한 OLED 표시장치에 관한 것이다.

배경 기술

[0002] 최근 표시 장치로 각광 받고 있는 평판 표시 장치로는 액정을 이용한 액정 표시 장치(Liquid Crystal Display; 이하 LCD), 유기 발광 다이오드(Organic Light Emitting Diode; 이하 OLED)를 이용한 OLED 표시 장치, 전기영동 입자를 이용한 전기영동 표시 장치(ElecToPhoretic Display; EPD) 등이 대표적이다.

[0003] 이들 중 OLED 표시 장치의 픽셀 어레이를 구성하는 다수의 픽셀 또는 서브픽셀 각각은 애노드 및 캐소드 사이의 유기 발광층으로 구성된 OLED 소자와, OLED 소자를 독립적으로 구동하는 픽셀 회로를 구비한다. 상기 픽셀 회로는 데이터 전압을 스위칭하여 스토리지 커패시터에 데이터 전압에 상응하는 전압이 충전되게 하는 스위칭 박막 스위칭소자(Thin Film Transistor; 이하 TFT)와, 스토리지 커패시터에 충전된 전압에 따라 전류를 제어하여 OLED 소자로 공급하는 구동 TFT 등을 포함하고, 상기 구동 TFT를 통해 OLED 소자로 흐르는 전류를 스위칭하여 OLED 소자의 발광 기간을 조절하는 발광 제어 TFT를 추가로 포함할 수 있다.

[0004] 상기 스위칭 TFT는 전체 기간 대부분이 오프(off) 상태이고, 새로운 데이터를 충전하기 위한 일부 기간에 온(on) 상태를 갖는다. 반면, 상기 발광 제어 TFT는 전체 기간 대부분이 온 상태이고, 일부 기간에 오프 상태를 갖으며, 일부 기간에 온 및 오프를 수 차례 반복되는 경우가 흔하다.

[0005] 일반적으로 OLED 표시 장치는 스위칭 TFT와 접속된 게이트 라인을 구동하는 게이트 드라이버와, 발광 제어 TFT에 접속된 발광 제어 라인을 구동하는 발광 제어 드라이버를 구비한다. 즉, 상기 게이트 드라이버와 별개로 상기 발광 제어 드라이버를 설치하고, 상기 발광 제어 드라이버를 구동하기 위한 입력 신호를 사용한다. 따라서, 상기 게이트 드라이버와 상기 발광 제어 드라이버가 OLED 표시 패널에 내장될 경우, 많은 면적을 차지하게 된다.

[0006] 또한, 상기 게이트 드라이버와 상기 발광 제어 드라이버는 각각 출력을 순차적으로 발생하는 쉬프트 레지스터를 기본 구성으로 포함한다.

[0007] 상기 게이트 드라이버에 구성된 쉬프트 레지스터는 서로 종속적으로 연결된 다수의 스테이지들을 구비하고, 각 스테이지는 다수의 박막 스위칭소자로 구성된다. 상기 각 스테이지의 출력은 각 게이트 라인에 스캔 펄스로 공

급됨과 아울러 다른 스테이지를 제어하는 제어 신호로 공급된다. 각 스테이지는 출력을 발생시키는 출력부와, 출력부를 제어하는 제어부로 구성된다.

[0008] 상기 발광 제어 드라이버에 구성된 쉬프트 레지스터도 서로 종속적으로 연결된 다수의 스테이지들을 구비하고, 각 스테이지는 내부 제어 노드의 논리 상태에 따라 입력 전압을 반전시켜 출력으로 발생시키는 다수의 TFT로 구성되며, 제어 노드의 전압이 안정적으로 유지될 때 정상적인 출력을 발생시킬 수 있다.

[0009] 상기 각 쉬프트 레지스터는 N-타입 TFT로 구성되고, N-타입 TFT에서 게이트 전압은 소스 전극에 인가되는 저전위 전압 보다 낮아지지 않는다. 이에 따라, 게이트 전압으로 로우 전압이 인가되어 TFT가 논리적으로는 턴-오프되더라도 게이트-소스간 전압(V_{gs})이 0V보다 크므로($V_{gs} > 0V$) 누설 전류가 발생할 수 있다. 이와 같은 현상은 상기 TFT의 문턱 전압(V_{th})이 네거티브로 쉬프트하는 경우 누설 전류는 더욱 커지게 되어 게이트 드라이버 및 발광 제어 드라이버가 정상 동작을 하지 못하여 정상적인 파형을 출력할 수 없게 될 수도 있다.

[0010] 예를 들면, 빛에 민감한 산화물 TFT를 이용할 때, 빛의 인가에 의해 산화물 TFT의 문턱 전압(V_{th})이 네거티브로 쉬프트하는 경우, 각 스테이지의 제어 노드와 저전위 전압원 사이에 연결되어 턴-오프된 TFT에 누설 전류가 발생할 수 있다. 이로 인하여 상기 제어 노드 전압이 감소함으로써 상기 게이트 드라이버 및 상기 발광 제어 드라이버의 출력 파형이 왜곡되고 더불어 출력 불량이 발생하게 된다.

발명의 내용

해결하려는 과제

[0011] 본 발명은 종래의 문제점을 해결하기 위하여 안출된 것으로, 서로 다른 형태의 클럭 신호를 이용하여 서로 다른 출력용 스위칭소자로부터 게이트 라인을 구동하기 위한 스캔 신호 출력과 상기 발광 제어 드라이버를 구동하기 위한 EM 신호 출력을 만들고, 턴-오프된 스위칭소자의 누설 전류를 방지하여 안정된 출력을 얻을 수 있는 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터 및 이를 이용한 OLED 표시 장치를 제공하는데 그 목적이 있다.

과제의 해결 수단

[0012] 상기와 같은 목적을 달성하기 위한 본 발명에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터는, 복수개의 스테이지를 구비한 쉬프트 레지스터에 있어서, 각 스테이지는, 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 상기 스타트 신호, 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호, 또는 제 1 고전위 전압을 Q 노드에 충전하는 세트부와, 리셋 신호 또는 후단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 제 1 방전용 전압으로 상기 Q 노드를 방전하는 리셋부와, QB 노드의 논리 상태에 따라 제 2 방전용 전압으로 상기 Q 노드를 클리어하는 Q 클리어부와, 상기 Q 노드 전압을 반전하여 QB 노드로 출력하는 인버터부와, 복수개의 EM용 클럭 펄스들 중 하나의 EM용 클럭 펄스를 수신하여 상기 Q 노드 및 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 EM용 클럭 펄스를 EM 신호로 출력하는 EM 신호 출력부와, 복수개의 스캔용 클럭 펄스들 중 하나의 스캔용 클럭 펄스를 수신하여 상기 Q 노드 및 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 스캔용 클럭 펄스를 스캔 신호로 출력하는 스캔 신호 출력부를 구비하여 구성됨에 그 특징이 있다.

[0013] 또한, 상기와 같은 목적을 달성하기 위한 본 발명에 따른 OLED 표시장치는, 복수개의 스캔 라인, 복수개의 데이터 라인 및 복수개의 발광 제어 라인들이 배열되어 복수개의 서브 픽셀들을 구성하고, 각 서브 픽셀은 OLED 소자와 상기 OLED 소자를 독립적으로 구동하는 픽셀 회로를 구비하며, 상기 픽셀 회로는 각 데이터 라인을 통해 공급된 데이터 전압을 스위칭하여 스토리지 커패시터에 데이터 전압에 상응하는 전압이 충전되게 하는 스위칭 트랜지스터와, 상기 스토리지 커패시터에 충전된 전압에 따라 전류를 제어하여 상기 OLED 소자로 공급하는 구동 트랜지스터와, 상기 구동 트랜지스터를 통해 상기 OLED 소자로 흐르는 전류를 스위칭하여 OLED 소자의 발광 기간을 조절하는 발광 제어 트랜지스터를 구비하는 OLED 표시 패널과, 서로 다른 형태의 클럭 신호를 이용하여 서로 다른 출력용 스위칭소자로부터 상기 복수개의 게이트 라인을 순차적으로 구동하기 위한 스캔 신호를 출력함과 동시에 EM 신호를 출력하는 쉬프트 레지스터와, 상기 쉬프트 레지스터에서 출력되는 EM 신호를 입력하여 상기 OLED 패널의 상기 발광 제어 트랜지스터를 구동하는 EM 조절 신호를 출력하는 발광 제어 드라이버를 구비함에 그 특징이 있다.

발명의 효과

[0014] 본 발명에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터 및 이를 이용한 OLED 표시장치에 있어서는 다음과 같은

효과가 있다.

[0015] 첫째, 본 발명의 쉬프트 레지스터는, 단순한 회로 구성으로, 서로 다른 형태의 클럭 신호를 이용하여 서로 다른 출력용 스위칭소자로부터 스캔 라인을 구동하기 위한 스캔 신호를 출력하고 발광 제어 라인을 구동하기 위한 EM 신호를 출력하므로, 쉬프트 레지스터 및 발광 제어 드라이버를 OLED 표시 패널에 내장할 때 상기 쉬프트 레지스터 및 발광 제어 드라이버가 차지하는 면적을 줄일 수 있다.

[0016] 둘째, Q 노드의 로우 상태에 따라 턴-오프된 스위칭소자의 누설 전류를 방지할 수 있으므로 안정된 출력을 얻을 수 있고, 정상 동작이 가능한 문턱 전압의 범위를 증가시킬 수 있고, 저주파 구동에 의해 게이트 온 전압의 출력 기간이 증가하더라도 안정된 출력을 유지할 수 있다.

도면의 간단한 설명

[0017] 도 1은 본 발명에 따른 OLED 표시장치를 설명하기 위한 기본 구성 블록도
 도 2a 내지 2c는 본 발명에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 다양한 구성 블록도
 도 3는 본 발명의 실시예에 따른 EM용 클럭 펄스와 스캔용 클럭 펄스의 파형도
 도 4는 본 발명의 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 블록 구성도
 도 5는 본 발명의 제 1 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로도
 도 6은 본 발명의 제 2 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로도
 도 7은 본 발명의 제 3 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로도
 도 8은 본 발명의 제 3 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 제 5 스위칭소자의 다른 실시예의 회로 구성도
 도 9는 본 발명의 제 4 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성도
 도 10은 본 발명의 제 4 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 상기 세트부(QS)의 제 1 스위칭소자(T1)의 다른 실시예의 회로 구성도
 도 11은 본 발명의 제 5 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성도
 도 12는 본 발명의 제 6 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성도
 도 13a 내지 13b는 본 발명의 제 6 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 제 12 스위칭소자(T10)의 다른 실시예의 회로 구성도
 도 14는 본 발명의 각 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 상기 세트부(QS)의 제 1 스위칭소자(T1) 대신 다른 실시예의 회로 구성도
 도 15a 내지 15b는 본 발명의 각 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 상기 리셋부(QR)의 제 2 스위칭소자(T2) 대신 다른 실시예의 회로 구성도
 도 16은 본 발명의 각 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 상기 EM 신호 출력부(IO) 또는 상기 스캔 신호 출력부(SO)의 풀 다운 스위칭소자(T7 또는 T7c) 대신 다른 실시예의 회로 구성도
 도 17(a) 내지 도 17(d)는 본 발명에 따른 다양한 실시예의 인버터 회로 구성도
 도 18(a) 및 도 18(b)는 본 발명에 따른 실시예의 인버터에 더 추가할 수 있는 스위칭소자 회로 구성도
 도 19는 도 9에서 설명한 본 발명의 제 4 실시예에 따른 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터에서, 상기 리셋부(QR)가 도 15b와 같이 구성된 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 구동 파형을 시뮬레이션한 결과를 나타낸 파형도이다.

발명을 실시하기 위한 구체적인 내용

[0018] 상기와 같은 특징을 갖는 본 발명에 따른 OLED용 쉬프트 레지스터 및 이를 이용한 OLED 표시장치를 첨부된 도면을 참조하여 보다 상세히 설명하면 다음과 같다.

- [0019] 도 1은 본 발명에 따른 OLED 표시장치를 설명하기 위한 기본 구성 블록도이고, 도 2a 내지 2c는 본 발명에 따른 OLED용 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 다양한 구성 블록도이다. 도 3는 본 발명의 실시예에 따른 EM용 클럭 펄스와 스캔용 클럭 펄스의 파형도이다.
- [0020] 먼저, 본 발명에 따른 OLED 표시 장치는, 도 1에 도시한 바와 같이, OLED 표시 패널(1)과, 쉬프트 레지스터(2)와, 발광 제어 드라이버(3)를 구비하여 구성된다.
- [0021] 상기 OLED 표시 패널(1)은, 복수개의 스캔 라인, 복수개의 데이터 라인 및 복수개의 발광 제어 라인들이 배열되어 복수개의 서브 픽셀들을 구성하고, 각 서브 픽셀은 애노드 및 캐소드 사이의 유기 발광층으로 구성된 OLED 소자와, 상기 OLED 소자를 독립적으로 구동하는 픽셀 회로를 구비한다.
- [0022] 상기 픽셀 회로는 각 데이터 라인을 통해 공급된 데이터 전압을 스위칭하여 스토리지 커패시터에 데이터 전압에 상응하는 전압이 충전되게 하는 스위칭 TFT와, 상기 스토리지 커패시터에 충전된 전압에 따라 전류를 제어하여 상기 OLED 소자로 공급하는 구동 TFT와, 상기 구동 TFT를 통해 상기 OLED 소자로 흐르는 전류를 스위칭하여 OLED 소자의 발광 기간을 조절하는 발광 제어 TFT를 구비하여 구성된다.
- [0023] 상기 쉬프트 레지스터(2)는 서로 다른 형태의 클럭 신호를 이용하여 서로 다른 출력용 스위칭소자로부터 상기 복수개의 게이트 라인을 순차적으로 구동하기 위한 스캔 신호를 출력함과 동시에 상기 발광 제어 드라이버를 구동하기 위한 EM 신호를 출력한다.
- [0024] 상기 발광 제어 드라이버(3)는 상기 쉬프트 레지스터에서 출력되는 EM 신호를 입력하여 상기 OLED 패널의 발광 제어 TFT를 구동하는 EM 조절 신호를 출력한다. 상기 발광 제어 드라이버(3)는 상기 쉬프트 레지스터에서 출력되는 EM 신호를 반전하는 인버터 기능을 한다.
- [0025] 도면에는 도시되지 않았지만, 상기 쉬프트 레지스터(2) 및 상기 발광 제어 드라이버(3)는 복수개의 스테이지를 구비하여 구성된다.
- [0026] 여기서, 상기 쉬프트 레지스터는, 도 2a에 도시한 바와 같이, EM용 클럭 펄스를 이용하여 EM 신호(V_{c1})를 출력하는 EM 신호 출력부를 제어하는 EM 신호 출력노드(Q_{nc})와 스캔용 클럭 펄스를 이용하여 스캔 신호(V_{g1})를 출력하는 스캔신호 출력부를 제어하는 스캔신호 출력 노드(Q_{ns})를 구비한다.
- [0027] 이 때, 상기 쉬프트 레지스터는, 도 2b에 도시한 바와 같이, 상기 EM 신호 출력 노드(Q_{nc})와 상기 스캔 신호 출력 노드(Q_{ns}) 사이에 형성되어 외부의 제어 신호에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 EM 신호 출력 노드(Q_{nc})와 상기 스캔 신호 출력 노드(Q_{ns}) 사이를 스위칭하는 스위칭소자를 더 구비할 수 있다.
- [0028] 또한, 상기 쉬프트 레지스터는, 도 2c에 도시한 바와 같이, 상기 EM 신호 출력 노드(Q_{nc})와 상기 스캔 신호 출력 노드(Q_{ns}) 사이에 형성되어 상기 스캔 신호 출력 노드(Q_{ns})의 신호에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 EM 신호 출력 노드(Q_{nc})와 상기 스캔 신호 출력 노드(Q_{ns}) 사이를 스위칭하는 스위칭소자를 더 구비할 수 있다.
- [0029] 상기 EM용 클럭 펄스들과 상기 스캔용 클럭 펄스들은 도 3에 도시한 바와 같다.
- [0030] 도 3에 도시한 바와 같이, 상기 EM용 클럭 펄스와 상기 스캔용 클럭 펄스는 각각 m상 및 n상의 순환 클럭 펄스($CLK_{i1} \sim CLK_{i6}$ 및 $CLK_{s1} \sim CLK_{s6}$)이다. 여기서 m 및 n은 자연수이고, m 과 n은 같거나 다를 수 있다. 상기 EM용 클럭 펄스와 상기 스캔용 클럭 펄스는 2개 이상의 임펄스를 갖음에는 같지만, 상기 EM용 클럭 펄스와 상기 스캔용 클럭 펄스는 다른 펄스이다. 도 3에서는 6상의 EM용 클럭 펄스와 6상의 스캔용 클럭 펄스를 도시하였지만, 이에 한정되지 않는다.
- [0031] 도 4는 본 발명의 각 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 블록 구성도이다.
- [0032] 본 발명의 각 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 구성은, 도 4에 도시한 바와 같이, 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 상기 스타트 신호, 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호, 또는 고전위 전압(VDD)을 Q 노드에 충전하는 세트부(QS)와, 리셋 신호 또는 후단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 방전용 전압(V_{ssc})으로 상기 Q 노드를 방전하는 리셋부(QR)와, QB 노드의 논리 상태에 따라 방전용 전압(V_{ssb})으로 상기 Q 노드를 클리어하는 Q 클리어부(QC)와, 상기 Q 노드 전압을 반전하여 QB 노드로 출력하는 인버터부(IN)와, 상기 복수개의 EM용 클럭 펄스들($CLK_{i1} \sim CLK_{i6}$) 중 하나의 EM용 클럭 펄스를 수신하여 상기 Q 노드 및 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 EM용 클럭 펄스를 EM 신호(V_{inp})로 출력하는 EM 신호 출력부(IO)와, 상기 복수개의 스캔용 클럭 펄스들

(CLKs1 ~ CLKs6) 중 하나의 스캔용 클럭 펄스를 수신하여 상기 Q 노드 및 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 상기 스캔용 클럭 펄스를 스캔 신호(Vout)로 출력하는 스캔 신호 출력부(SO)를 구비하여 구성된다.

- [0033] 이와 같이 구성된 본 발명의 각 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 구체적인 회로적 구성을 설명하면 다음과 같다.
- [0034] 도 5는 본 발명의 제 1 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로적 구성도이다.
- [0035] 본 발명의 제 1 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로적 구성은, 상기 도 4의 구성에서, 상기 세트부(QS)는 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 스타트 신호, 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호, 또는 고전위 전압(VDD)을 Q 노드에 충전하는 제 1 스위칭소자(T1)를 구비한다.
- [0036] 상기 리셋부(QR)는 리셋 신호 또는 후단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 Q 노드를 상기 방전용 전압으로 방전하는 제 2 스위칭소자(T2)를 구비한다.
- [0037] 상기 Q 클리어부(QC)는 상기 Q 노드와 상기 방전용 전압(VSSb)의 공급 단자 사이에 직렬 연결되고, 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 Q 노드에 상기 방전용 전압(VSS)을 공급하는 제1 및 제2 클리어 스위칭소자(T3a, T3b)와, 상기 Q 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 읍셋 전압(VD)을 상기 제1 및 제2 클리어 스위칭소자(T1, T2)의 연결 노드(cn)에 공급하는 제3 클리어 스위칭소자(T3c)를 구비하여 구성된다.
- [0038] 상기 Q 클리어부(QC)의 제1 및 제2 클리어 스위칭소자(T3a, T3b)는 상기 QB 노드가 하이 논리일 때 턴-온되어 상기 Q 노드를 방전용 전압(VSSb)으로 방전시키고, 상기 QB 노드가 로우 논리일 때 턴-오프되어 상기 Q 노드와 상기 방전용 전압(VSSb)의 연결을 차단한다.
- [0039] 상기 QB 노드의 로우 논리에 의해 상기 제1 및 제2 클리어 스위칭소자(T3a, T3b)가 턴-오프될 때, 상기 제3 클리어 스위칭소자(T3c)는 상기 Q 노드의 하이 논리에 의해 턴-온된다. 턴-온된 제3 클리어 스위칭소자(T3c)는 상기 읍셋 전압(VD)을 상기 제1 및 제2 클리어 스위칭소자(T3a, T3b)의 연결 노드(cn), 즉 상기 제2 클리어 스위칭소자(T3b)의 드레인과 연결된 제1 클리어 스위칭소자(T3a)의 소스에 읍셋 전압(VD)으로 인가한다. 이에 따라, 상기 제1 클리어 스위칭소자(T3a)의 게이트 단자에 상기 QB 노드의 로우 논리가 인가되고 상기 제1 클리어 스위칭소자(T3a)의 소스 단자에는 로우 논리보다 높은 읍셋 전압(VD)이 인가되어 게이트-소스간 전압(Vgs)이 문턱 전압보다 낮은 네거티브 값을 갖게 됨으로써 완전히 턴-오프된다. 또한, 상기 제1 클리어 스위칭소자(T3a)의 문턱 전압이 네거티브로 이동하더라도 소스에 인가된 읍셋 전압(VD)에 의해 게이트-소스간 전압(Vgs)은 문턱 전압보다 낮으므로 상기 제1 클리어 스위칭소자(T3a)는 완전히 턴-오프된다. 따라서, 제1 및 제2 클리어 스위칭소자(T3a, T3b)를 통한 상기 Q 노드의 누설 전류를 방지할 수 있다.
- [0040] 이와 같이, 상기 Q 노드가 하이 논리일 때, 상기 턴-온된 제3 클리어 스위칭소자(T3c)를 통해 공급된 읍셋 전압(VD)에 의해 제1 클리어 스위칭소자(T3a)는 완전한 턴-오프 상태를 유지함에 따라, 상기 Q 노드는 전하 누설이 방지되어 안정된 하이 논리를 유지하므로 OLED용 발광 제어 드라이버에 하이 논리의 출력(Vinp)을 정상적으로 유지할 수 있다.
- [0041] 상기 인버터부(IN)는, 고전위 전압(VH)와 저전위 전압(VL)을 수신하여 상기 Q 노드 전압을 반전하여 상기 QB 노드로 출력하는 인버터(IN)를 구비한다.
- [0042] 상기 EM 신호 출력부(IO)는, 상기 복수개의 EM용 클럭 펄스들(CLKi1 ~ CLKi6) 중 하나의 EM용 클럭 펄스(CLKi)를 수신하여 상기 Q 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 EM용 클럭 펄스를 출력단(Vinp)으로 출력하는 제 1 풀업 스위칭소자(T6c)와, 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 방전용 전압(Vssb)으로 상기 출력단을 방전하는 제 1 풀 다운 스위칭소자(T7c)를 구비하여 구성된다.
- [0043] 상기 스캔 신호 출력부(SO)는, 상기 복수개의 스캔용 클럭 펄스들(CLKs1 ~ CLKs6) 중 하나의 스캔용 클럭 펄스(CLKs)를 수신하여 상기 Q 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 스캔용 클럭 펄스를 출력단(Vout)으로 출력하는 제 2 풀업 스위칭소자(T6)와, 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 방전용 전압(Vssa)으로 상기 출력단(Vout)을 방전하는 제 2 풀 다운 스위칭소자(T7)를 구비하여 구성된다.

- [0044] 여기서, 상기 VD, VDD, VH는 같거나 다를 수 있고, 상기 스타트 신호 및 리셋 신호는 외부에서 인가되는 신호이며, Vssa, Vssb 및 Vssc는 $Vssa \geq Vssb \geq Vssc$ 의 조건을 만족하는 것이 바람직하다.
- [0045] 또한, 도 5에서, 상기 인버터(IN)의 입력단이 Q 노드에 연결됨을 제시하고 있으나, 이에 한정되지 않고, 다른 입력을 갖을 수 있다 (이 후 도면 참조).
- [0046] 도 6은 본 발명의 제 2 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성도이다.
- [0047] 본 발명의 제 2 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성은, 도 5에서 설명한 본 발명의 제 1 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 도 2b에서 설명한 바와 같이, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)와 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns) 사이에 형성되어 외부의 제어 신호(Vx)에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)와 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns) 사이를 스위칭하는 제 3 스위칭소자(Tt)를 더 구비한 것이다.
- [0048] 여기서, 상기 Q 노드는 상기 EM 신호 출력부(IO)의 제 1 풀 업 스위칭소자(T6c)의 게이트 단자가 연결되는 EM 신호 출력 노드(Qnc)와 상기 스캔 신호 출력부(SO)의 제 2 풀 업 스위칭소자(T6)의 게이트 단자가 연결되는 스캔 신호 출력 노드(Qns)를 구비한다.
- [0049] 상기 외부의 제어 신호(Vx)는 상기 VD, VDD 또는 VH와 같은 신호일 수 있다.
- [0050] 나머지 구성은 도 5와 같다. 따라서, 나머지 구성의 설명은 생략한다.
- [0051] 도 7은 본 발명의 제 3 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성도이고, 도 8은 본 발명의 제 3 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 제 5 스위칭소자의 다른 실시예의 회로 구성도이다.
- [0052] 본 발명의 제 3 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성은, 도 5에서 설명한 본 발명의 제 1 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 도 2c에서 설명한 바와 같이, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)와 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns) 사이에 형성되어 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)의 신호에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)와 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns) 사이를 스위칭하는 제 4 스위칭소자(Tt1)와, 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)를 상기 방전용 전압(Vssb)로 방전시키는 제 5 스위칭소자(Tt2)를 더 구비한 것이다.
- [0053] 나머지 구성은 도 5와 같다. 따라서, 나머지 구성의 설명은 생략한다.
- [0054] 여기서, 상기 제 5 스위칭소자(Tt2) 대신에 도 8과 같이 구성될 수 있다.
- [0055] 즉, 상기 Q 노드 또는 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)와 상기 방전용 전압(VSS3)의 공급 단자 사이에 직렬 연결되고, 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 Q 노드에 상기 방전용 전압(VSS3)을 공급하는 제 6 및 제 7 스위칭소자(Tt2a, Tt2b)와, 상기 Q 노드 또는 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 오피셋 전압(VD) 또는 고전위 전압(VH)을 상기 제 6 및 제 7 스위칭소자(Tt2a, Tt2b)의 연결 노드에 공급하는 제 8 스위칭소자(Tt2c)를 구비하여 구성될 수 있다.
- [0056] 상기 제 5 스위칭소자(Tt2) 대신에 도 8과 같이 구성되면, 상기 제 6 및 제 7 스위칭소자(Tt2a, Tt2b)는 상기 QB 노드가 하이 논리일 때 턴-온되어 상기 Q 노드 또는 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)를 방전용 전압(VSS3)으로 방전시키고, 상기 QB 노드가 로우 논리일 때 턴-오프되어 상기 Q 노드와 상기 방전용 전압(VSS3)의 연결을 차단한다.
- [0057] 상기 QB 노드의 로우 논리에 의해 상기 제 6 및 제 7 스위칭소자(Tt2a, Tt2b)가 턴-오프될 때, 상기 제 8 스위칭소자(Tt2c)는 상기 Q 노드의 하이 논리에 의해 턴-온된다. 턴-온된 제 8 스위칭소자(Tt2c)는 상기 오피셋 전압(VD)을 상기 제 6 및 제 7 스위칭소자(Tt2a, Tt2b)의 연결 노드, 즉 상기 제 7 스위칭소자(Tt2b)의 드레인과 연결된 제 6 스위칭소자(Tt2a)의 소스에 오피셋 전압(VD) 또는 고전위 전압(VH)으로 인가한다. 이에 따라, 상기 제 6 스위칭소자(Tt2a)의 게이트 단자에 상기 QB 노드의 로우 논리가 인가되고 상기 제 6 스위칭소자(Tt2a)의 소스 단자에는 로우 논리보다 높은 오피셋 전압(VD) 또는 고전위 전압(VH)이 인가되어 게이트-소스간 전압(Vgs)이 문턱 전압보다 낮은 네거티브 값을 갖게 됨으로써 완전히 턴-오프된다. 또한, 상기 제 6 스위칭소자(Tt2a)의 문턱 전압이 네거티브로 이동하더라도 소스에 인가된 오피셋 전압(VD)에 의해 게이트-소스간 전압(Vgs)은 문턱 전압보다 낮으므로 상기 제 6 스위칭소자(Tt2a)는 완전히 턴-오프된다. 따라서, 제 6 및 제 7 스위칭소자(Tt2a, Tt2b)를

통한 상기 Q 노드의 누설 전류를 방지할 수 있다.

- [0058] 도 9는 본 발명의 제 4 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성도이고, 도 10은 본 발명의 제 4 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 상기 세트부(QS)의 제 1 스위칭소자(T1)의 다른 실시예의 회로 구성도이다.
- [0059] 본 발명의 제 4 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성은, 도 5에서 설명한 본 발명의 제 1 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호 또는 스타트 신호에 따라 턴 온 또는 턴 오프되고 턴 온 시 상기 QB 노드를 방전용 전압(Vssb)로 방전시키는 제 9 스위칭소자(T5)를 더 구비한 것이다.
- [0060] 이와 같이, 상기 제 9 스위칭소자(T5)를 더 구비하면, 상기 QB 노드가 하이 상태에서 로우 상태로 변환됨을 촉진할 수 있다.
- [0061] 도 9에서는 상기 Q 클리어부(QC)의 제 3 클리어 스위칭소자(T3c)에 옴센 전압 대신에 고전위 전압(VH)이 인가됨을 도시하였다.
- [0062] 상기 제 4 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 상기 세트부(QS)의 제 1 스위칭소자(T1)의 게이트 단자 및 소오스 단자에는 모두 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호(Vinp)가 인가될 수 있다.
- [0063] 또한, 상기 제 4 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 상기 세트부(QS)의 제 1 스위칭소자(T1)의 게이트 단자에는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호(Vinp)가 인가되고, 상기 제 1 스위칭소자(T1)의 소오스 단자에는 전단 스테이지에서 출력되는 스캔 신호(Vout)가 인가될 수 있다.
- [0064] 또한, 도 9에서는 상기 세트부(QS)를 하나의 스위칭소자(T1)로 구성함을 설명 하였으나, 이에 한정되지 않고, 도 10에 도시한 바와 같이, 2개의 스위칭소자(T1a, T1b)로 구성되고, 상기 2개의 스위칭소자(T1a, T1b)의 연결 단자에, 상기 Q 클리어부(QC)의 제 3 클리어 스위칭소자(T3c)를 통해 상기 옴센 전압(VD) 또는 고전위 전압(VH)이 인가되도록 할 수 있다.
- [0065] 즉, 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호(Vinp) 공급단과 상기 Q 노드 사이에 상기 2개의 스위칭소자(T1a, T1b)를 직렬 연결하고, 상기 2개의 스위칭소자(T1a, T1b)의 게이트 단자에 공통으로 상기 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호(Vinp)가 인가되고, 상기 스위칭소자(T1ab)의 소오스 단자에 상기 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호(Vinp)가 인가되며, 상기 2개의 스위칭소자(T1a, T1b)의 연결 단자에 상기 Q 클리어부(QC)의 제 3 클리어 스위칭소자(T3c)를 통해 상기 옴센 전압(VD) 또는 고전위 전압(VH)이 인가되도록 한 것이다.
- [0066] 이와 같이 구성하면, 상기 2개의 스위칭소자(T1a, T1b)는 상기 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호가 하이 논리일 때 턴-온되어 상기 Q 노드에 상기 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호를 충전하고, 상기 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호가 로우 논리일 때 턴-오프되어 상기 Q 노드와 상기 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 공급단의 연결을 차단한다.
- [0067] 상기 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호의 로우 논리에 의해 상기 2개의 스위칭소자(T1a, T1b)가 턴-오프될 때, 상기 Q 클리어부(QC)의 제 3 클리어 스위칭소자(T3c)는 상기 Q 노드의 하이 논리에 의해 턴-온된다. 턴-온된 제 3 클리어 스위칭소자(T3c)는 상기 옴센 전압(VD) 또는 고전위 전압(VH)을 상기 2개의 스위칭소자(T1a, T1b)의 연결 노드에 인가한다. 이에 따라, 상기 2개의 스위칭소자(T1a, T1b)는 완전히 턴-오프된다. 따라서, 상기 전단 스테이지에서 출력된 EM 신호가 로우 논리를 갖을 때 상기 2개의 스위칭소자(T1a, T1b)를 통한 상기 Q 노드의 누설 전류를 방지할 수 있다.
- [0068] 도 11은 본 발명의 제 5 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성도이다.
- [0069] 본 발명의 제 5 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성은, 도 9에서 설명한 본 발명의 제 4 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 상기 고전위 전압(VH)에 의해 턴 온되어 상기 Q 노드와 상기 EM 신호 출력부(IO)의 상기 제 1 풀업 스위칭소자(T6c)의 게이트 단자 사이를 연결하는 제 10 스위칭소자(T8)를 더 구비한 것이다.
- [0070] 도 12는 본 발명의 제 6 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성도이고, 도 13a 내지 13b는 본 발명의 제 6 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테

이지의 회로 구성에서, 제 12 스위칭소자(T10)의 다른 실시예의 회로 구성도이다.

- [0071] 본 발명의 제 6 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성은, 도 9에서 설명한 본 발명의 제 4 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)와 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)를 연결하는 제 11 스위칭소자(T9)와, 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)를 방전용 전압(Vssb)으로 방전시키는 제 12 스위칭소자(T10)를 더 구비한 것이다.
- [0072] 그리고, 나머지 구성은 도 9와 같다.
- [0073] 여기서, 상기 제 12 스위칭소자(T10) 대신에 도 13a 및 도 13b와 같이 구성될 수 있다.
- [0074] 즉, 도 13a와 같이, 상기 Q 노드 또는 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)와 상기 방전용 전압(VSSb)의 공급 단자 사이에 직렬 연결되고, 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 Q 노드에 상기 방전용 전압(VSSb)을 공급하는 제 13 및 제 14 스위칭소자(T10a, T10b)와, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 스캔 신호 출력 노드(Qns)의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 오프셋 전압(VD)을 상기 제 13 및 제 14 스위칭소자(T10a, T10b)의 연결 노드에 공급하는 제 15 스위칭소자(T10c)를 구비하여 구성될 수 있다.
- [0075] 상기 제 12 스위칭소자(T10) 대신에 도 13a와 같이 구성되면, 상기 제 13 및 제 14 스위칭소자(T10a, T10b)는 상기 QB 노드가 하이 논리일 때 턴-온되어 상기 Q 노드 또는 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)를 방전용 전압(VSSb)으로 방전시키고, 상기 QB 노드가 로우 논리일 때 턴-오프되어 상기 Q 노드와 상기 방전용 전압(VSSb)의 연결을 차단한다.
- [0076] 상기 QB 노드의 로우 논리에 의해 상기 제 13 및 제 14 스위칭소자(T10a, T10b)가 턴-오프될 때, 상기 제 15 스위칭소자(T10c)는 상기 Q 노드의 하이 논리에 의해 턴-온된다. 턴-온된 제 15 스위칭소자(T10c)는 상기 오프셋 전압(VD)을 상기 제 13 및 제 14 스위칭소자(T10a, T10b)의 연결 노드, 즉 상기 제 14 스위칭소자(T10b)의 드레인 과 연결된 제 13 스위칭소자(T10a)의 소스에 오프셋 전압(VD)으로 인가한다. 이에 따라, 상기 제 13 스위칭소자(T10a)의 게이트 단자에 상기 QB 노드의 로우 논리가 인가되고 상기 제 13 스위칭소자(T10a)의 소스 단자에는 로우 논리보다 높은 오프셋 전압(VD)이 인가되어 게이트-소스간 전압(Vgs)이 문턱 전압보다 낮은 네거티브 값을 갖게 됨으로써 완전히 턴-오프된다. 또한, 상기 제 13 스위칭소자(T10a)의 문턱 전압이 네거티브로 이동하더라도 소스에 인가된 오프셋 전압(VD)에 의해 게이트-소스간 전압(Vgs)은 문턱 전압보다 낮으므로 상기 제 13 스위칭소자(T10a)는 완전히 턴-오프된다. 따라서, 제 13 및 제 14 스위칭소자(T10a, T10b)를 통한 상기 Q노드 또는 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)의 누설 전류를 방지할 수 있다.
- [0077] 또한, 상기 제 12 스위칭소자(T10) 대신에, 도 13b와 같이, 상기 Q 노드 또는 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)와 상기 방전용 전압(VSSb)의 공급 단자 사이에 직렬 연결되고, 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 Q 노드에 상기 방전용 전압(VSSb)을 공급하는 제 13 및 제 14 스위칭소자(T10a, T10b)를 더 구비하고, 상기 제 13 및 제 14 스위칭소자(T10a, T10b)의 연결 단자에 상기 Q 클리어부(QC)의 제 3 클리어 스위칭소자(T3c)를 통해 상기 오프셋 전압(VD) 또는 고전위 전압(VH)이 인가되도록 한 것이다.
- [0078] 이와 같이 구성하면, 상술한 바와 같이, 제 13 및 제 14 스위칭소자(T10a, T10b)를 통한 상기 Q노드 또는 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc)의 누설 전류를 방지할 수 있다.
- [0079] 한편, 본 발명의 각 실시예에서, 상기 제 1 스위칭소자(T1), 제 2 스위칭소자(T2) 및 제 1 및 제 2 풀 다운 스위칭소자(T7, T7c) 대신에 다음과 같이 구성될 수 있다.
- [0080] 도 14는 본 발명의 각 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 상기 세트부(QS)의 제 1 스위칭소자(T1) 대신 다른 실시예의 회로 구성도이다.
- [0081] 즉, 상기 각 실시예의 제 1 스위칭소자(T1) 대신에, 상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호가 인가되는 단과 상기 Q 노드 사이에 직렬 연결되어 상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온시 상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호를 상기 Q 노드에 충전하는 제 16 및 제 17 스위칭소자(T1a, T1b)와, 상기 Q 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 오프셋 전압(VD)을 상기 제 16 및 제 17 스위칭소자(T1a, T1b)의 연결 노드에 공급하는 제 18 스위칭소자(T1c)를 구비하여 구성된다.

- [0082] 상기 각 실시예에서, 상기 세트부(QS)가 하나의 제 1 스위칭소자(T1)로 구성되고, 상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호가 로우 상태일 때, 세트 기간에 상기 제 1 스위칭소자(T1)가 완전하게 턴 오프되지 않아, 상기 Q 노드의 전압이 누설될 수 있고, 상기 제 1 스위칭소자(T1)의 문턱 전압이 음(-)의 방향으로 편향될 경우, 상기 누설 전류가 더 심해질 수 있다.
- [0083] 그러나, 도 14와 같이 구성하면, 상기 제 16 및 제 17 스위칭소자(T1a, T1b)는 상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호가 하이 논리일 때 턴-온되어 상기 Q 노드에 상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호를 충전하고, 상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호가 로우 논리일 때 턴-오프되어 상기 Q 노드와 상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호 공급단의 연결을 차단한다.
- [0084] 상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호의 로우 논리에 의해 상기 제 16 및 제 17 스위칭소자(T1a, T1b)가 턴-오프될 때, 상기 제 18 스위칭소자(T1c)는 상기 Q 노드의 하이 논리에 의해 턴-온된다. $\wedge$상기 -온된 제 18 스위칭소자(T1c)는 상기 오프셋 전압(VD) 또는 고전위 전압(VH)을 상기 제 16 및 제 17 스위칭소자(T1a, T1b)의 연결 노드에 인가한다. 이에 따라, 상기 제 16 스위칭소자(T1a)는 완전히 턴-오프된다. 따라서, 상기 스타트 신호, 또는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호가 로우 논리를 갖을 때 상기 제 16 및 제 17 스위칭소자(T1a, T1b)를 통한 상기 Q 노드의 누설 전류를 방지할 수 있다.
- [0085] 도 15a 내지 15b는 본 발명의 각 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 상기 리셋부(QR)의 제 2 스위칭소자(T2) 대신 다른 실시예의 회로 구성도이다.
- [0086] 즉, 도 15a에 도시한 바와 같이, 상기 각 실시예의 제 2 스위칭소자(T2) 대신에, 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)와 상기 방전용 전압(VSSc) 단 사이에 직렬 연결되어 상기 리셋 신호(Vrst) 또는 상기 다음단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온시 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)를 상기 방전용 전압(VSSc)으로 방전하는 제 19 및 제 20 스위칭소자(T2a, T2b)와, 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 오프셋 전압(VD)을 상기 제 19 및 제 20 스위칭소자(T2a, T2b)의 연결 노드에 공급하는 제 21 스위칭소자(T2c)를 구비하여 구성된다.
- [0087] 상기 각 실시예에서, 상기 리셋부(QR)가 하나의 제 2 스위칭소자(T2)로 구성되고, 상기 리셋 신호(Vrst), 또는 다음단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호가 로우 상태일 때, 세트 기간에 상기 제 2 스위칭소자(T2)가 완전하게 턴 오프되지 않아, 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)의 전압이 누설될 수 있고, 상기 제 2 스위칭소자(T2)의 문턱 전압이 음(-)의 방향으로 편향될 경우, 상기 누설 전류가 더 심해질 수 있다.
- [0088] 그러나, 도 15a와 같이 구성하면, 상기 제 19 및 제 20 스위칭소자(T2a, T2b)는 상기 리셋 신호(Vrst), 또는 다음단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호가 하이 논리일 때 턴-온되어 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)를 상기 방전용 전압(VSSc)로 방전하고, 상기 리셋 신호 또는 다음단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호가 로우 논리일 때 턴-오프되어 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)와 상기 방전용 전압(VSSc)단의 연결을 차단한다.
- [0089] 상기 리셋 신호, 또는 다음단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호의 로우 논리에 의해 상기 제 19 및 제 20 스위칭소자(T2a, T2b)가 턴-오프될 때, 상기 제 21 스위칭소자(T2c)는 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)의 하이 논리에 의해 턴-온된다. 상기 턴-온된 제 21 스위칭소자(T2c)는 상기 오프셋 전압(VD) 또는 고전위 전압(VH)을 상기 제 19 및 제 20 스위칭소자(T2a, T2b)의 연결 노드에 인가한다. 이에 따라, 상기 제 19 스위칭소자(T2a)는 완전히 턴-오프된다. 따라서, 상기 리셋 신호(Vrst), 또는 다음단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호가 로우 논리를 갖을 때 상기 제 19 및 제 20 스위칭소자(T2a, T2b)를 통한 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)의 누설 전류를 방지할 수 있다.
- [0090] 한편, 도 15b에 도시한 바와 같이, 상기 각 실시예의 제 2 스위칭소자(T2) 대신에, 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)와 상기 방전용 전압(VSSc) 단 사이에 직렬 연결되어 상기 리셋 신호(Vrst) 또는 상기 다음단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온시 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)를

상기 방전용 전압(VSSc)으로 방전하는 제 19 및 제 20 스위칭소자(T2a, T2b)를 구비하고, 상기 19 및 제 20 스위칭소자(T2a, T2b)의 연결 단자에 상기 Q 클리어부(QC)의 제 3 클리어 스위칭소자(T3c)를 통해 상기 읍셴 전압(VD) 또는 고전위 전압(VH)가 인가되도록 한 것이다.

[0091] 이와 같이 구성하여도, 상기 리셋 신호(Vrst), 또는 다음단 스테이지에서 출력되는 EM 신호 또는 스캔 신호가 로우 논리를 갖을 때 상기 제 19 및 제 20 스위칭소자(T2a, T2b)를 통한 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)의 누설 전류를 방지할 수 있다.

[0092] 도 16은 본 발명의 각 실시예에 따른 OLED용 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 회로 구성에서, 상기 EM 신호 출력부(IO) 또는 상기 스캔 신호 출력부(SO)의 풀 다운 스위칭소자(T7 또는 T7c) 대신 다른 실시예의 회로 구성도이다.

[0093] 즉, 도 16에 도시한 바와 같이, 상기 각 실시예의 제 1 또는 제 2 풀 다운 스위칭소자(T7 또는 T7c) 대신에, 상기 EM 신호 출력부(IO)의 출력단(Vinp) 또는 상기 스캔 신호 출력부(SO)의 출력단(Vout)과 상기 방전용 전압(VSSa 또는 VSSb) 단 사이에 직렬 연결되어 상기 QB 노드의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온시 상기 EM 신호 출력부(IO)의 출력단(Vinp) 또는 상기 스캔 신호 출력부(SO)의 출력단(Vout)을 상기 방전용 전압(VSSa 또는 VSSb)으로 방전하는 제 22 및 제 23 스위칭소자(T11a, T11b)와, 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)의 논리 상태에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 읍셴 전압(VD)을 상기 제 22 및 제 23 스위칭소자(T11a, T11b)의 연결 노드에 공급하는 제 24 스위칭소자(T11c)를 구비하여 구성된다.

[0094] 상기 각 실시예에서, 상기 EM 신호 출력부(IO) 또는 상기 스캔 신호 출력부(SO)가 하나의 풀 다운 스위칭소자(T7 또는 T7c)로 구성되고, 상기 QB 노드가 로우 상태일 때, 상기 풀 다운 스위칭소자(T7 또는 T7c2)가 완전하게 턴 오프되지 않아, 상기 EM 신호 출력부(IO)의 출력단(Vinp) 또는 상기 스캔 신호 출력부(SO)의 출력단(Vout)의 전압이 누설될 수 있고, 상기 풀 다운 스위칭소자(T7 또는 T7c)의 문턱 전압이 음(-)의 방향으로 편향될 경우, 상기 누설 전류가 더 심해질 수 있다.

[0095] 그러나, 도 16과 같이 구성하면, 상기 제 22 및 제 23 스위칭소자(T11a, T11b)는 상기 QB 노드가 하이 논리일 때 턴-온되어 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)를 상기 방전용 전압(VSSa 또는 VSSb)로 방전하고, 상기 QB 노드가 로우 논리일 때 턴-오프되어 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)와 상기 방전용 전압(VSSa 또는 VSSb)단의 연결을 차단한다.

[0096] 상기 QB 노드의 로우 논리에 의해 상기 제 22 및 제 23 스위칭소자(T11a, T11b)가 턴-오프될 때, 상기 제 24 스위칭소자(T11c)는 상기 Q 노드, 상기 EM 신호 출력 노드(Qnc) 또는 상기 스캔 신호 출력 노드(Qns)의 하이 논리에 의해 턴-온된다. 상기 턴-온된 제 24 스위칭소자(T11c)는 상기 읍셴 전압(VD) 또는 고전위 전압(VH)을 상기 제 22 및 제 23 스위칭소자(T11a, T11b)의 연결 노드에 인가한다.

[0097] 이에 따라, 상기 제 22 스위칭소자(T11a)는 완전히 턴-오프된다. 따라서, 상기 QB 노드가 로우 논리를 갖을 때 상기 제 22 및 제 23 스위칭소자(T11a, T11b)를 통한 상기 EM 신호 출력부(IO)의 출력단(Vinp) 또는 상기 스캔 신호 출력부(SO)의 출력단(Vout)의 누설 전류를 방지할 수 있다.

[0098] 또한, 상기에서 설명한 인버터(IN)에 관해 설명하면 다음과 같다.

[0099] 일반적으로, 인버터는 Q 노드의 전압을 입력 받아 이를 반전하여 QB 노드로 반전된 전압을 출력한다. 따라서, 상기 Q 노드가 하이(high)일 때 상기 QB 노드는 로우(low)가 되고, 상기 인버터 출력의 로우 값은 저전위 전압(VL)을 갖는다. 또한, 상기 Q 노드가 로우(low)일 때 상기 QB 노드는 하이(high)가 되고, 상기 인버터 출력의 하이 값은 고전위 전압(VH)을 갖는다.

[0100] 그러나, 상기 인버터(IN)의 입력단이 상기 Q 노드에 연결되지 않고, 동등한 논리 값을 갖는 신호(Qeq)와 연결할 수 있다. 상기 신호(Qeq)는 상기 Q 노드가 하이(high) 구간 중 상기 EM 신호 출력부(IO)의 출력(Vinp) 또는 상기 스캔 신호 출력부(SO)의 출력(Vout)이 하이 인 구간을 포함하는 기간 동안 하이로 갖는 신호이면 된다. 그리고, 상기 신호(Qeq)는 상기 Q 노드가 로우(low)인 기간 동안 로우 전압을 기지나 부분적으로 하이 전압을 가질 수 있다.

[0101] 상기 인버터(IN)은 다양한 형태로 구성될 수 있다.

[0102] 도 17(a) 내지 도 17(d)는 본 발명에 따른 다양한 실시예의 인버터 회로 구성도이다.

- [0103] 도 17a에 도시한 바와 같이, 상기 인버터의 구성은, 고전위 전압(VH)단과 저전위 전압(VL)단 사이에 직렬 연결된 제 1 및 제 2 인버터 스위칭소자(Ia, Ib)를 구비하고, 상기 제 1 인버터 스위칭소자(Ia)의 게이트 단자 및 소오스 단자는 상기 고전위 전압(VH)이 인가되고, 상기 제 2 인버터 스위칭소자(Ib)의 게이트 단자는 상기 Q 노드의 전압 또는 다른 입력 신호(Qeq)이 인가되고, 상기 제 1 및 제 2 인버터 스위칭소자(Ia, Ib)의 연결 로드는 상기 QB 노드에 연결된다.
- [0104] 또한, 상기 인버터의 구성은, 도 17b에 도시한 바와 같이, 상기 고전위 전압(VH)단과 저전위 전압(VL)단 사이에 직렬 연결된 제 1 및 제 2 인버터 스위칭소자(Ia, Ib)를 구비하고, 상기 제 1 인버터 스위칭소자(Ia)의 게이트 단자에는 제어신호(control)가 입력되고 상기 제 1 인버터 스위칭소자(Ia)의 소오스 단자는 상기 고전위 전압(VH)이 인가되고, 상기 제 2 인버터 스위칭소자(Ib)의 게이트 단자는 상기 Q 노드 또는 다른 입력 신호(Qeq)가 인가되고, 상기 제 1 및 제 2 인버터 스위칭소자(Ia, Ib)의 연결 로드는 상기 QB 노드에 연결된다.
- [0105] 또한, 상기 인버터의 구성은, 도 17c에 도시한 바와 같이, 상기 고전위 전압(VH)단과 저전위 전압(VL)단 사이에 직렬 연결된 제 1 및 제 2 인버터 스위칭소자(Ia, Ib)와, 상기 고전위 전압(VH)단과 저전위 전압(VL)단 사이에 직렬 연결된 제 3 및 제 4 인버터 스위칭소자(Ic, Is)를 구비한다. 상기 제 1 및 제 2 인버터 스위칭소자(Ia, Ib)와 상기 제 3 및 제 4 인버터 스위칭소자(Ic, Is)는 서로 병렬 연결된다.
- [0106] 상기 제 1 인버터 스위칭소자(Ia)의 게이트 단자에는 제어신호(control)가 입력되고 상기 제 1 인버터 스위칭소자(Ia)의 소오스 단자는 상기 고전위 전압(VH)이 인가되며, 상기 제 2 인버터 스위칭소자(Ib)의 게이트 단자는 상기 Q 노드의 전압 또는 다른 입력 신호(Qeq)가 인가되고, 상기 제 1 및 제 2 인버터 스위칭소자(Ia, Ib)의 연결 로드(A 노드)는 상기 제 3 인버터 스위칭소자(Ic)의 게이트 단자에 연결된다. 상기 제 4 인버터 스위칭소자(Id)의 게이트 단자는 상기 Q 노드의 전압 또는 다른 입력 신호(Qeq)가 인가되고, 상기 제 3 및 제 4 인버터 스위칭소자(Ic, Id)의 연결 로드(A 노드)는 상기 QB 노드에 연결된다.
- [0107] 또한, 상기 인버터의 구성은, 도 17d에 도시한 바와 같이, 상기 고전위 전압(VH)단과 저전위 전압(VL)단 사이에 직렬 연결된 제 1 및 제 2 인버터 스위칭소자(Ia, Ib)와, 상기 고전위 전압(VH)단과 저전위 전압(VL)단 사이에 직렬 연결된 제 3 및 제 4 인버터 스위칭소자(Ic, Is)를 구비한다. 상기 제 1 및 제 2 인버터 스위칭소자(Ia, Ib)와 상기 제 3 및 제 4 인버터 스위칭소자(Ic, Is)는 서로 병렬 연결된다.
- [0108] 상기 제 1 인버터 스위칭소자(Ia)의 게이트 단자 및 소오스 단자는 상기 고전위 전압(VH)이 인가되며, 상기 제 2 인버터 스위칭소자(Ib)의 게이트 단자는 상기 Q 노드의 전압 또는 다른 입력 신호(Qeq)가 인가되고, 상기 제 1 및 제 2 인버터 스위칭소자(Ia, Ib)의 연결 로드(A 노드)는 상기 제 3 인버터 스위칭소자(Ic)의 게이트 단자에 연결된다. 상기 제 4 인버터 스위칭소자(Id)의 게이트 단자는 상기 Q 노드의 전압 또는 다른 입력 신호(Qeq)가 인가되고, 상기 제 3 및 제 4 인버터 스위칭소자(Ic, Id)의 연결 로드(A 노드)는 상기 QB 노드에 연결된다.
- [0109] 한편, 상기 본 발명의 각 실시예에서, 도 18a 및 18b와 같은 스위칭소자를 인버터에 더 추가할 수 있다.
- [0110] 도 18(a) 및 도 18(b)는 본 발명에 따른 실시예의 인버터에 더 추가할 수 있는 스위칭소자 회로 구성도이다.
- [0111] 도 18a에 도시한 바와 같이, 전단 스테이지의 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 QB 노드를 저전위 전압(VL)으로 방전시키는 스위칭소자(Tb)를 추가할 수 있다.
- [0112] 또한, 도 18b에 도시한 바와 같이, 다음단 스테이지의 EM 신호 또는 스캔 신호에 따라 턴 온 또는 턴 오프되어 턴 온 시 상기 QB 노드를 상기 고전위 전압(VH)으로 충전시키는 스위칭소자(Tb)를 추가할 수 있다.
- [0113] 도 19는 도 9에서 설명한 본 발명의 제 4 실시예에 따른 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터에서, 상기 리셋부(QR)가 도 15b와 같이 구성된 EM 신호 발생 쉬프트 레지스터의 각 스테이지의 구동 파형을 시뮬레이션한 결과를 나타낸 파형도이다.
- [0114] 즉, 스위칭소자의 문턱 전압(Vth)이 -2V일 때의 시뮬레이션한 결과이다.
- [0115] 상기 도 3에 도시한 EM용 클럭 펄스들과 스캔용 클럭 펄스들을 이용하고, 세트부(QS)에는 전단 스테이지에서 출력되는 EM 신호(Vinp, CLKi1)가 인가되도록 하고, 상기 리셋부(QR)의 다음단 스테이지에서 출력되는 EM 신호(Vinp, CLKi5)가 인가되도록 하였다.
- [0116] 도 19에서 알 수 있는 바와 같이, Q 노드가 하이 인 동안 EM 신호(Vinp(2)) 및 스캔 신호(Vout(2))가 출력되고, Q 노드가 플로우팅 기간 동안 Q 노드에 누설 전류가 없음을 확인할 수 있다.

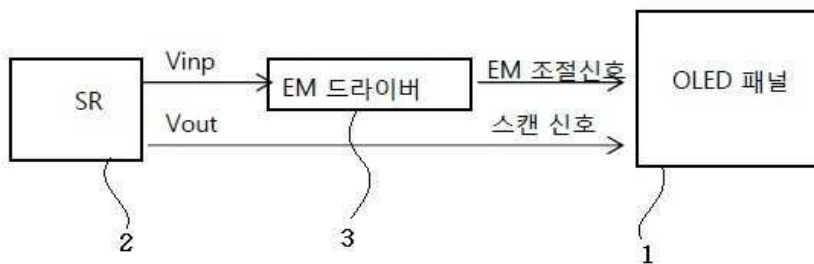
[0117] 이상에서 설명한 본 발명은 상술한 실시예 및 첨부된 도면에 한정되는 것이 아니고, 본 발명의 기술적 사상을 벗어나지 않는 범위 내에서 여러 가지 치환, 변형 및 변경이 가능하다는 것이 본 발명이 속하는 기술 분야에서 통상의 지식을 가진 자에게 있어 명백할 것이다.

부호의 설명

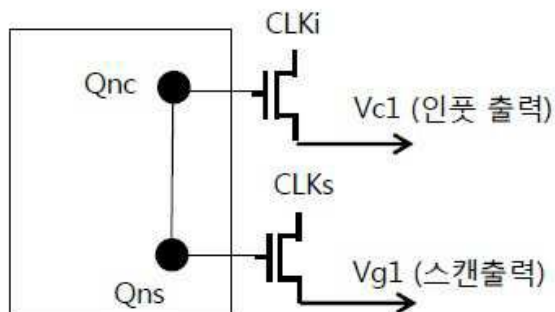
[0118] QS: 세트부 QR: 리셋부
QC: Q 클리어부 IN: 인버터부
IO: EM 신호 출력부 SO: 스캔 신호 출력부

도면

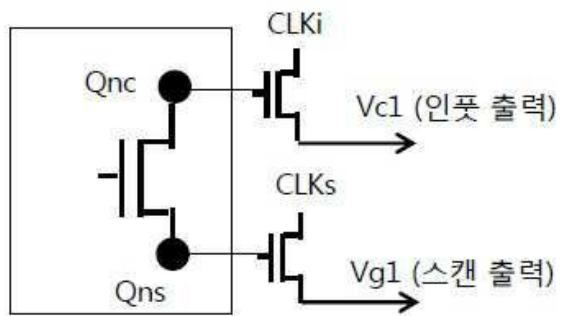
도면1



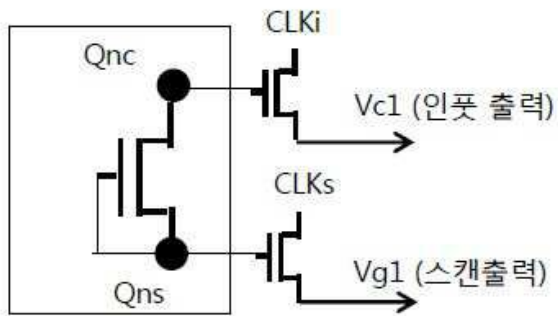
도면2a



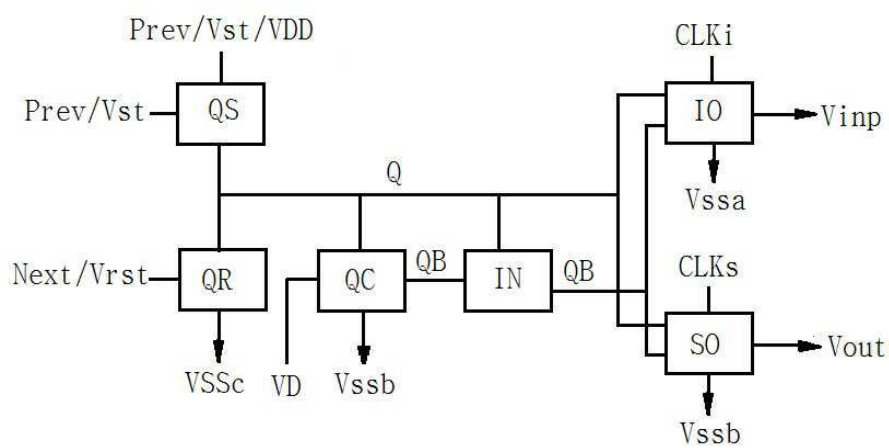
도면2b



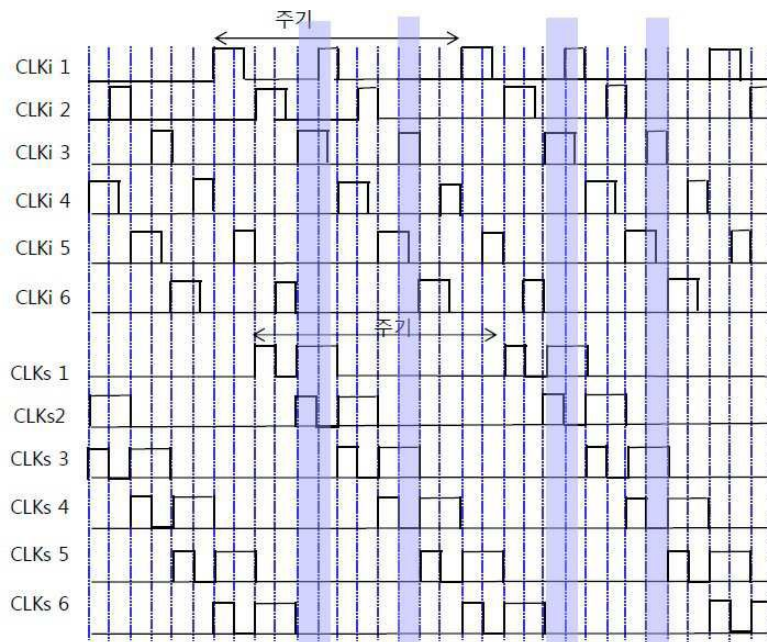
도면2c



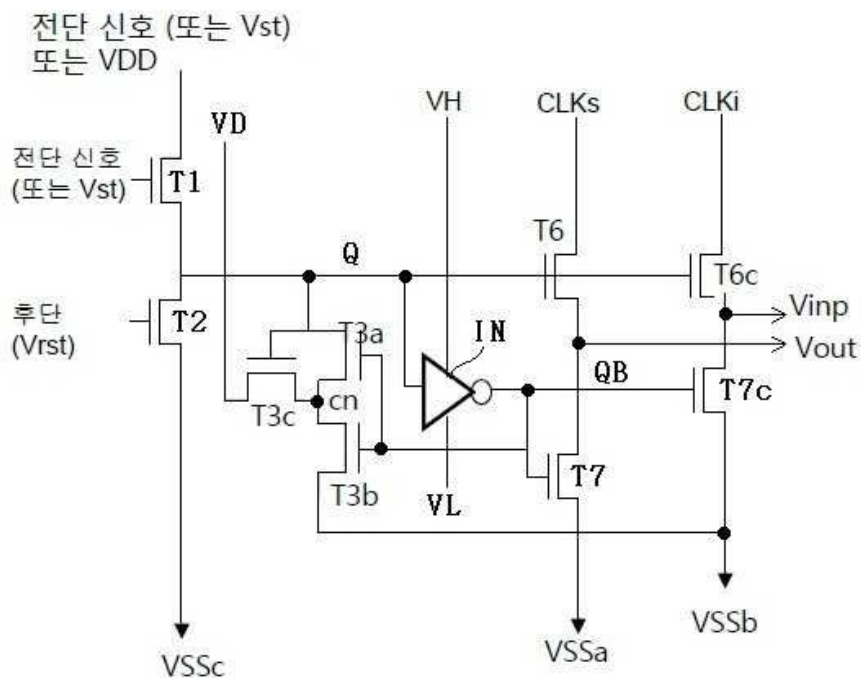
도면3



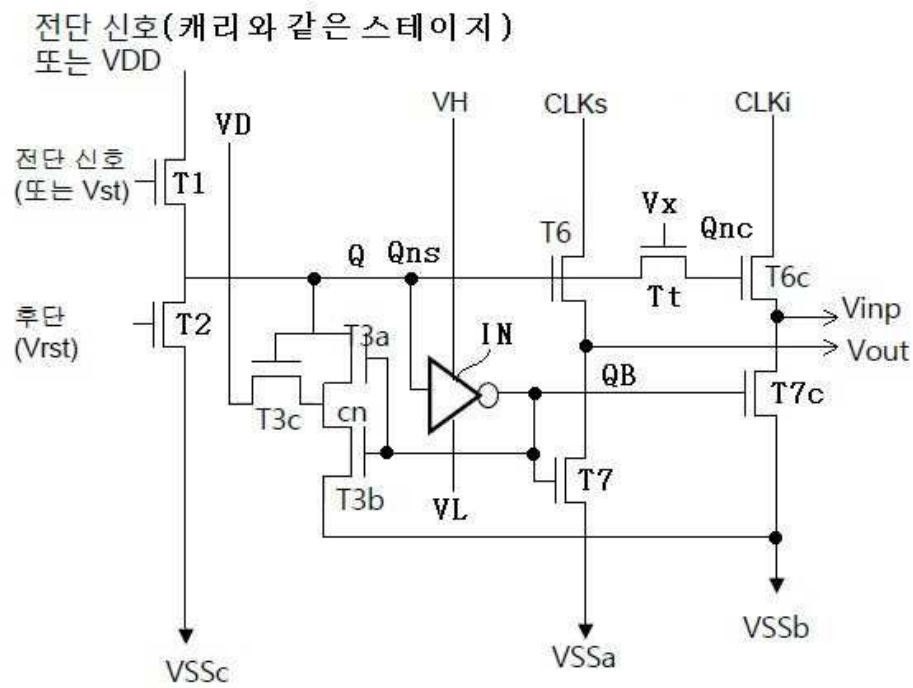
도면4



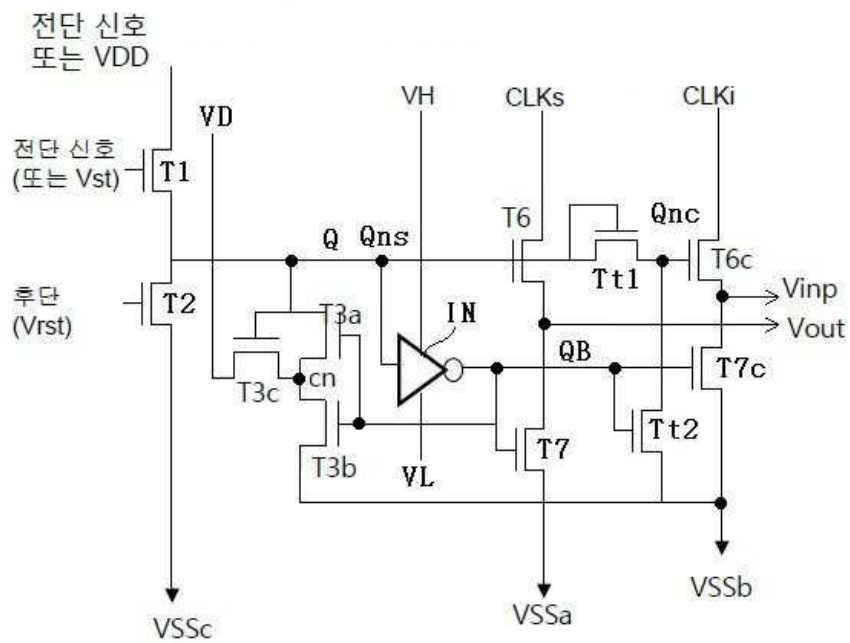
도면5



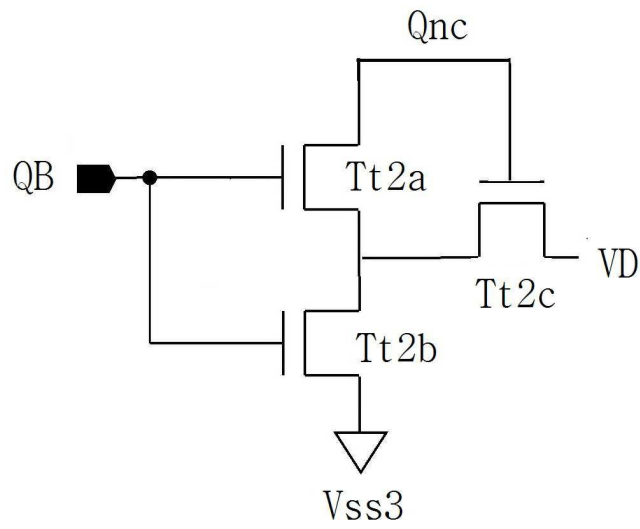
도면6



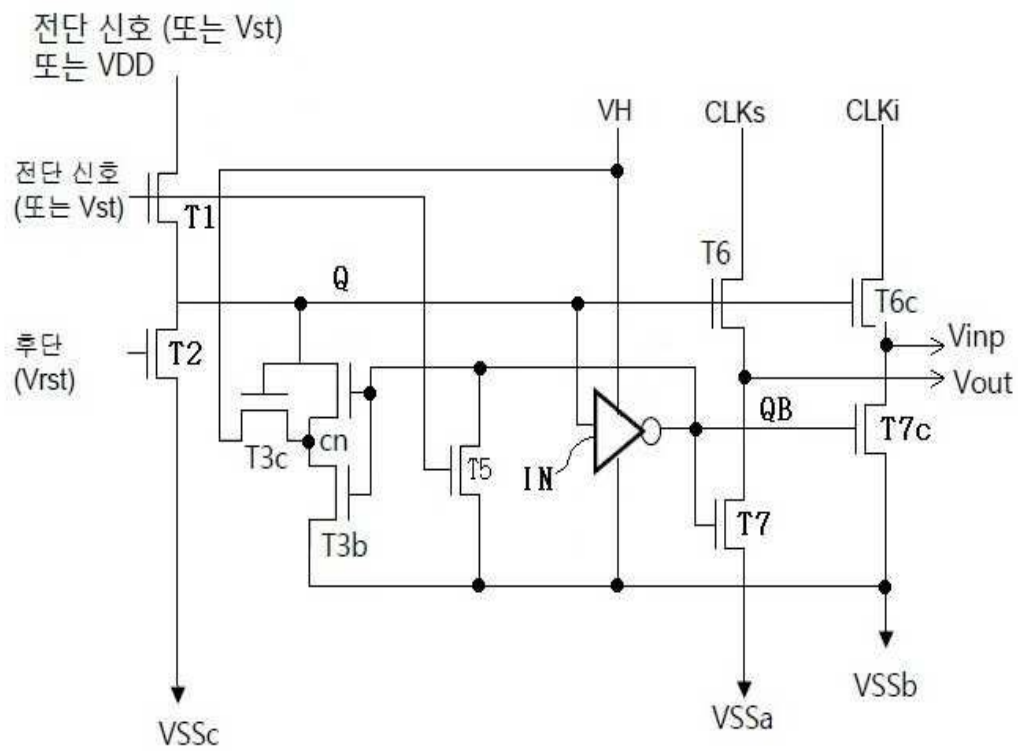
도면7



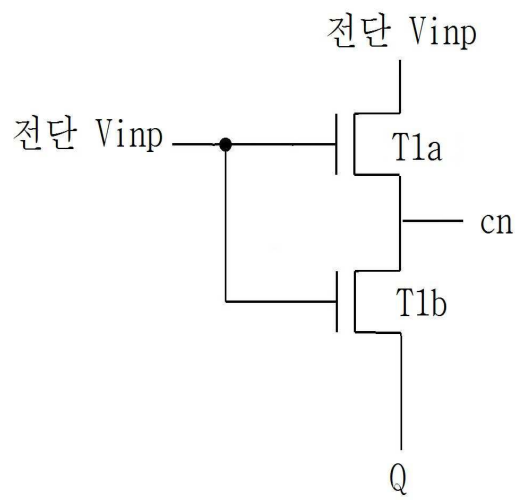
도면8



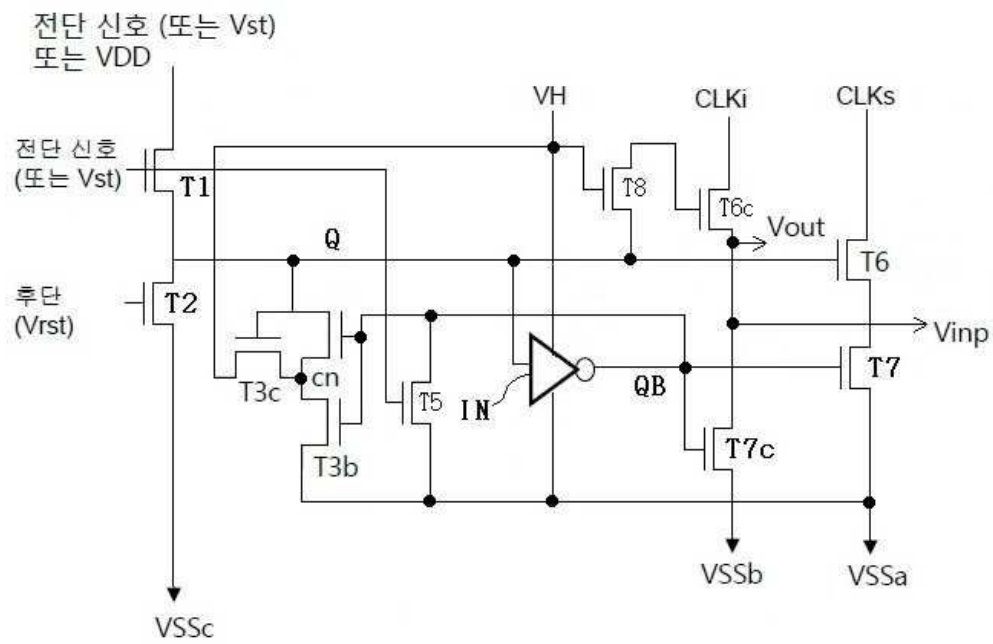
도면9



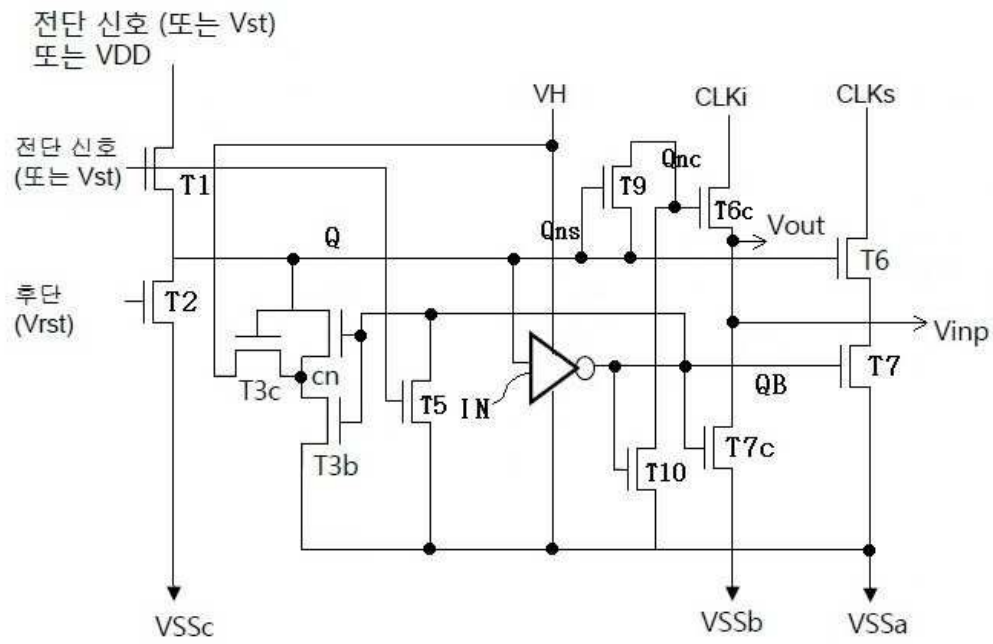
도면10



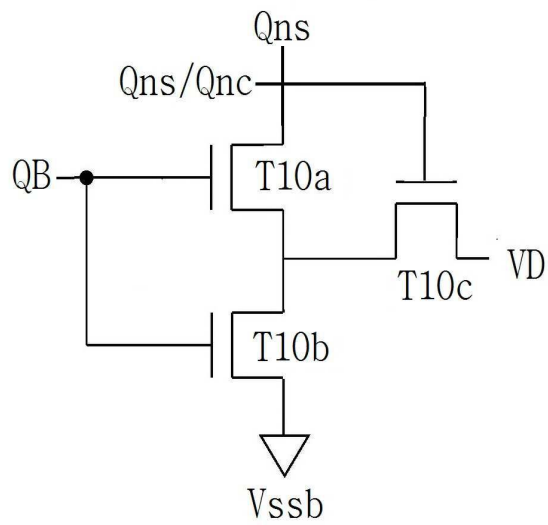
도면11



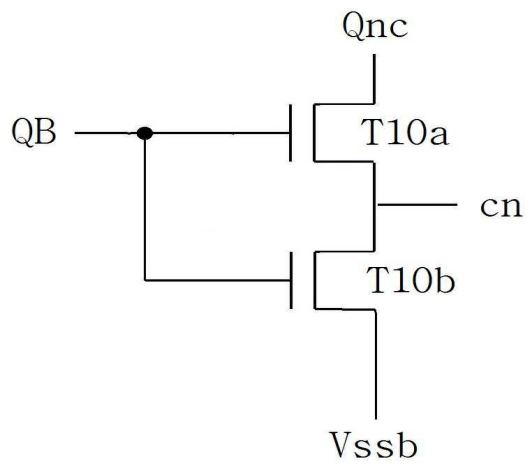
도면12



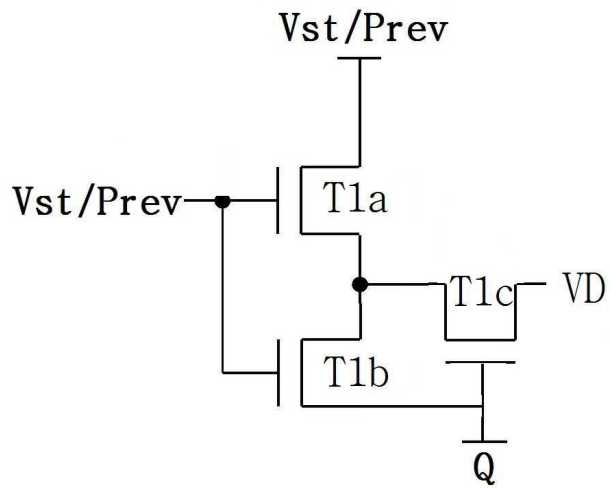
도면13a



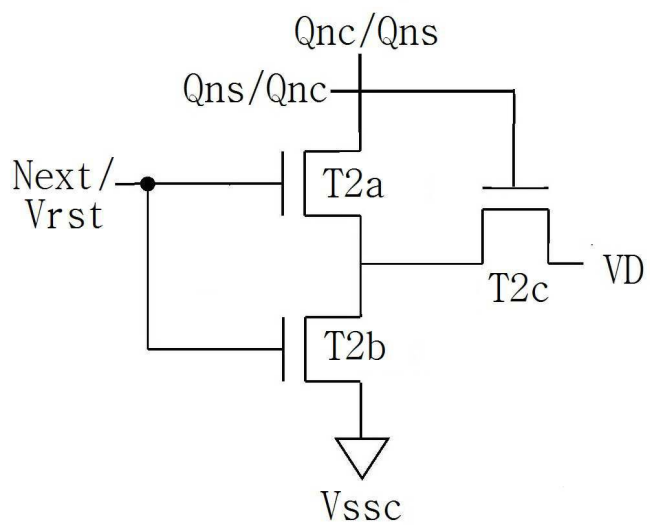
도면13b



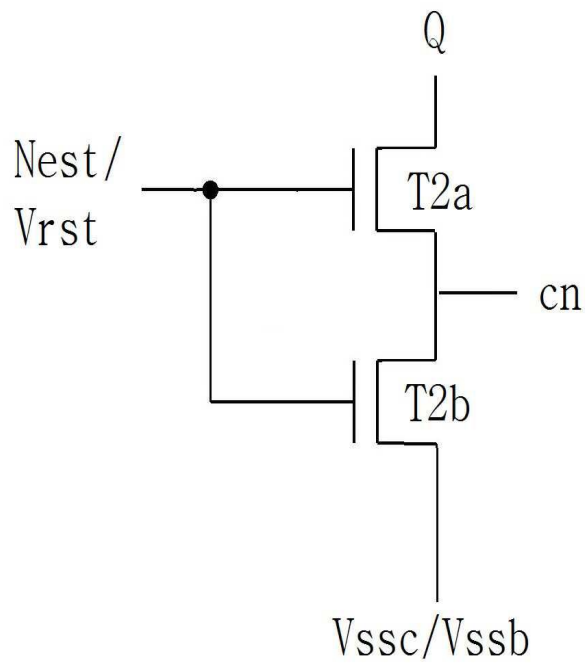
도면14



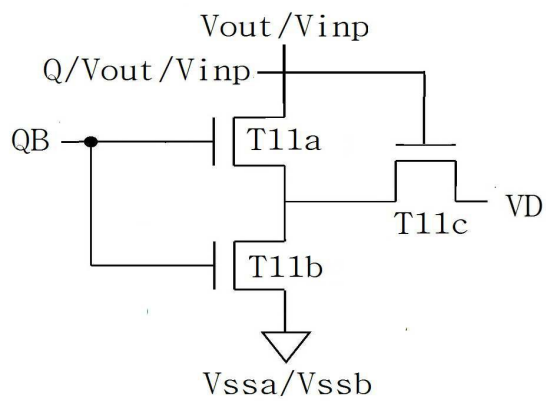
도면15a



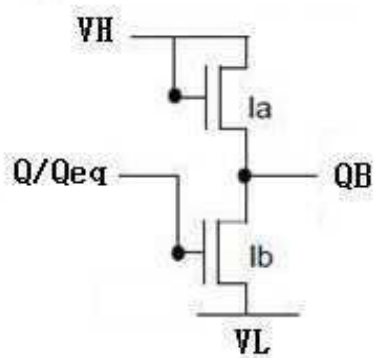
도면15b



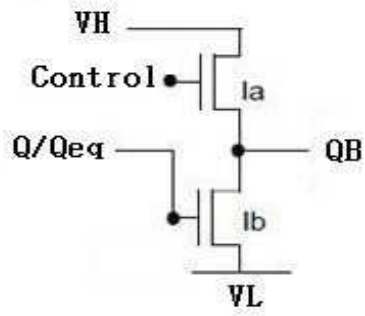
도면16



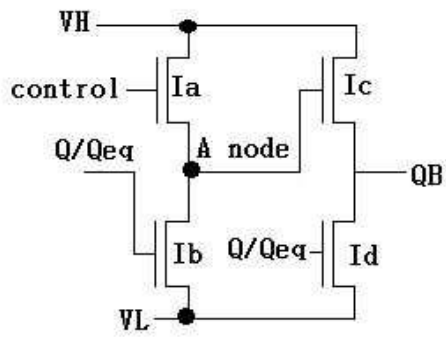
도면17a



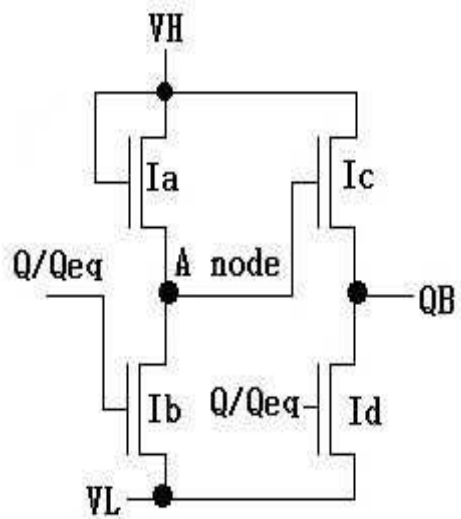
도면17b



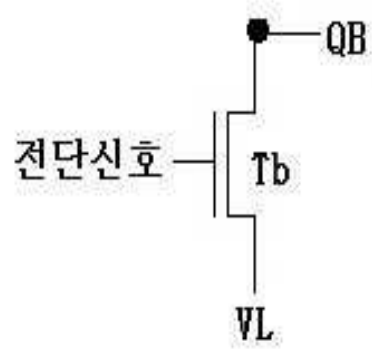
도면17c



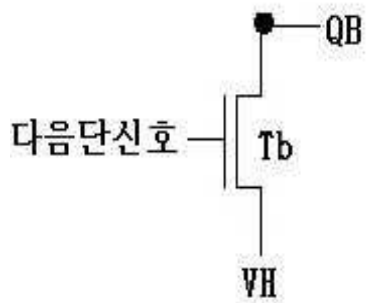
도면17d



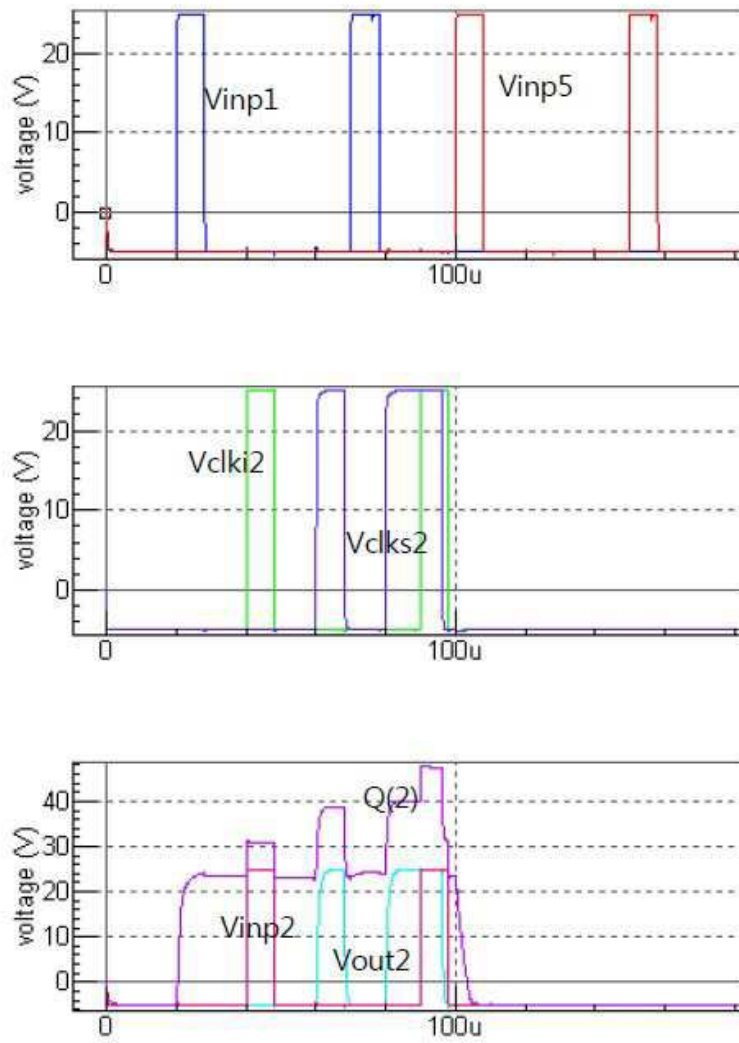
도면18a



도면18b



도면19



专利名称(译)	标题：用于OLED的EM信号产生移位寄存器和使用它的OLED显示器		
公开(公告)号	KR1020170079775A	公开(公告)日	2017-07-10
申请号	KR1020150190709	申请日	2015-12-31
[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		
[标]发明人	JANG YONG HO 장용호		
发明人	장용호		
IPC分类号	G09G3/32		
CPC分类号	G09G3/3225 G09G2310/0286 G09G2320/0214		
代理人(译)	Bakyoungbok		
外部链接	Espacenet		

摘要(译)

至于移位寄存器，其使用来自用于输出的不同开关元件的不同形式的时钟信号来产生用于操作栅极线的扫描信号，以及用于操作辐射控制驱动器和EM信号产生的EM信号功率用于OLED的移位寄存器包括多级作为用于OLED的EM信号生成移位寄存器和使用该移位寄存器的OLED显示装置用于获得防止开关元件的漏电流关闭的发电功率并且根据EM信号稳定本发明或者在启动信号或剪切阶段输出的扫描信号，每一级包括启动信号，设定部分对EM信号充电，在剪切阶段输出扫描信号，或第一高电位电压。Q节点，在复位信号或后级或复位放电Q节点输出的EM信号根据扫描信号到第一放电电压，Q清除部分根据QB节点的逻辑状态清除Q节点到第二个放电电压，逆变器单元，EM信号处理部分在EM的多个时钟脉冲中接收EM的一个时钟脉冲，并根据QB节点和Q节点的逻辑状态向EM输出EM的时钟脉冲，以及扫描信号处理部分在多个时钟脉冲中接收一个用于扫描的时钟脉冲用于扫描，并根据QB节点和Q节点的逻辑状态向扫描信号输出用于扫描的时钟脉冲，并形成每一级。逆变器单元将Q节点电压反相并输出到QB节点。

