



(12)发明专利

(10)授权公告号 CN 107093403 B

(45)授权公告日 2019.03.15

(21)申请号 201710524907.1

审查员 罗麦丹

(22)申请日 2017.06.30

(65)同一申请的已公布的文献号

申请公布号 CN 107093403 A

(43)申请公布日 2017.08.25

(73)专利权人 深圳市华星光电技术有限公司

地址 518132 广东省深圳市光明新区塘明大道9-2号

(72)发明人 金羽锋 解红军

(74)专利代理机构 深圳市威世博知识产权代理
事务所(普通合伙) 44280

代理人 钟子敏

(51)Int.Cl.

G09G 3/3208(2016.01)

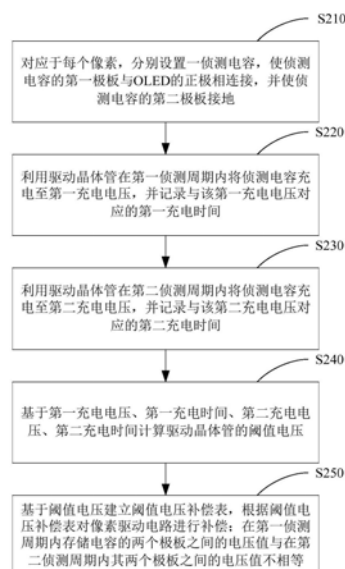
权利要求书2页 说明书7页 附图4页

(54)发明名称

用于OLED显示面板的像素驱动电路的补偿方法

(57)摘要

本发明公开了一种用于OLED显示面板的像素驱动电路的补偿方法,该补偿方法通过使驱动晶体管先后两次稳定工作在饱和区,采集到的充电电压与充电时间计算得到驱动晶体管的阈值电压,并利用建立的阈值电压补偿表对像素驱动电路进行补偿。该补偿方法附加的结构简单,易操作,能够显著提高阈值电压的侦测速度,可以避免电压电流转换系数对阈值电压的侦测精度的影响,同时有利于降低补偿成本。



1. 一种用于OLED显示面板的像素驱动电路的补偿方法,所述像素驱动电路包括驱动晶体管与存储电容,所述存储电容的第一极板与所述驱动晶体管的栅极相连接,其第二极板与所述驱动晶体管的源极/漏极以及OLED的正极相连接,所述补偿方法包括:

对应于每个像素,分别设置一侦测电容,使所述侦测电容的第一极板与所述OLED的正极相连接,并使所述侦测电容的第二极板接地;

利用所述驱动晶体管在第一侦测周期内将所述侦测电容充电至第一充电电压,并记录与该第一充电电压对应的第一充电时间;

利用所述驱动晶体管在第二侦测周期内将所述侦测电容充电至第二充电电压,并记录与该第二充电电压对应的第二充电时间;

基于所述第一充电电压、第一充电时间、第一参考电压、第一侦测周期内的所述驱动晶体管的栅极与其源极/漏极之间的电压、第二充电电压、第二充电时间、第二参考电压以及第二侦测周期内的所述驱动晶体管的栅极与其源极/漏极之间的电压计算所述驱动晶体管的阈值电压;

基于所述阈值电压建立阈值电压补偿表,根据所述阈值电压补偿表对所述像素驱动电路进行补偿;

其中,在所述第一侦测周期内所述存储电容的两个极板之间的电压值与在所述第二侦测周期内其两个极板之间的电压值不相等。

2. 根据权利要求1所述的补偿方法,其特征在于,所述利用所述驱动晶体管在第一侦测周期内将所述侦测电容充电至第一充电电压,包括:

重置所述驱动晶体管的栅极电压,使其具有第一栅极电压,重置所述驱动晶体管的源极/漏极电压,使其具有第一参考电压;

向所述驱动晶体管的漏极/源极施加第一驱动电压,所述第一驱动电压在所述第一充电时间内,经由所述驱动晶体管将所述侦测电容充电至所述第一充电电压。

3. 根据权利要求2所述的补偿方法,其特征在于,所述第一栅极电压与所述第一参考电压之间的差值在所述第一充电时间内保持不变,且大于所述驱动晶体管的阈值电压,所述驱动晶体管在所述第一充电时间内处于饱和区。

4. 根据权利要求3所述的补偿方法,其特征在于,所述利用所述驱动晶体管在第二侦测周期内将所述侦测电容充电至第二充电电压,包括:

重置所述驱动晶体管的栅极电压,使其具有第二栅极电压,重置所述驱动晶体管的源极/漏极电压,使其具有第二参考电压;

向所述驱动晶体管的漏极/源极施加第二驱动电压,所述第二驱动电压在所述第二充电时间内,经由所述驱动晶体管将所述侦测电容充电至所述第二充电电压。

5. 根据权利要求4所述的补偿方法,其特征在于,所述第二栅极电压与所述第二参考电压之间的差值在所述第二充电时间内保持不变,且大于所述驱动晶体管的阈值电压,所述驱动晶体管在所述第二充电时间内处于饱和区。

6. 根据权利要求5所述的补偿方法,其特征在于,在重置所述驱动晶体管的源极/漏极电压的过程中,

在所述第一侦测周期内,向所述驱动晶体管的漏极/源极持续施加与所述第一参考电压相等的电压;

在所述第二侦测周期内,向所述驱动晶体管的漏极/源极持续施加与所述第二参考电压相等的电压。

7. 根据权利要求6所述的补偿方法,其特征在于,基于如下表达式计算所述驱动晶体管的阈值电压 V_{th} :

$$V_{th} = \frac{\sqrt{(V_{t1} - V_{ref1}) * \frac{t_2}{t_1} * V_{gs2}} - \sqrt{(V_{t2} - V_{ref2}) * V_{gs1}}}{\sqrt{(V_{t1} - V_{ref1}) * \frac{t_2}{t_1}} - \sqrt{(V_{t2} - V_{ref2})}}$$

其中, V_{t1} 表示所述第一充电电压, V_{t2} 表示所述第二充电电压, V_{ref1} 表示所述第一参考电压, V_{ref2} 表示所述第二参考电压, t_1 表示所述第一充电时间, t_2 表示所述第二充电时间, V_{gs1} 表示第一侦测周期内,所述驱动晶体管的栅极与其源极/漏极之间的电压, V_{gs2} 表示第二侦测周期内,所述驱动晶体管的栅极与其源极/漏极之间的电压。

8. 根据权利要求5所述的补偿方法,其特征在于,所述第一栅极电压与所述第二栅极电压不相等,所述第一参考电压与所述第二参考电压相等,所述第一驱动电压与所述第二驱动电压相等。

9. 根据权利要求1至8中任一项所述的补偿方法,其特征在于,所述对应于每个像素,分别设置一侦测电容,包括:

在所述OLED的正极设置一薄膜晶体管,所述薄膜晶体管的源极/漏极连接所述OLED的正极,位于同一列像素的所述薄膜晶体管的漏极/源极经由连接引线连接在一起,所述连接引线同时与指定芯片的指定管脚相连接;

存在于所述连接引线与地之间的寄生电容构成所述侦测电容。

10. 根据权利要求1所述的补偿方法,其特征在于,所述根据所述阈值电压补偿表对所述像素驱动电路进行补偿,包括:

接收与灰阶数据相对应的数字信号;

将所述数字信号转换为对应的模拟电压;

根据所述阈值电压补偿表获取与显示该灰阶数据的像素相对应的阈值电压补偿值,并根据所述模拟电压与所述阈值电压补偿值计算补偿后的模拟电压;

将所述补偿后的模拟电压转换为对应的数字信号,并据此对所述像素驱动电路进行补偿。

用于OLED显示面板的像素驱动电路的补偿方法

技术领域

[0001] 本发明涉及显示技术领域,尤其涉及一种用于OLED显示面板的像素驱动电路的补偿方法。

背景技术

[0002] 有机发光二极管(Organic Light Emitting Display,OLED)显示设备具有自发光、驱动电压低、发光效率高、响应时间短、清晰度与对比度高、视角大以及可实现柔性显示等优点,因而获得了越来越广泛的应用。

[0003] 目前,OLED显示设备在其应用中所面临的主要问题是寿命偏低以及参数偏移严重。由于OLED的亮度是由流过其自身的电流决定的,而电流控制是较难实现的,因此,OLED的精确控制一直是领域内致力研究的核心问题。现有技术中一般通过设置补偿结构来对OLED显示面板的像素驱动电路进行补偿。

发明内容

[0004] 本发明所要解决的技术问题之一是需要提供一种补偿结构简单且易于实施的,对OLED显示面板的像素驱动电路进行补偿的方法。

[0005] 为了解决上述技术问题,本申请的实施例提供了一种用于OLED显示面板的像素驱动电路的补偿方法,所述像素驱动电路包括驱动晶体管与存储电容,所述存储电容的第一极板与所述驱动晶体管的栅极相连接,其第二极板与所述驱动晶体管的源极/漏极以及OLED的正极相连接,所述补偿方法包括:

[0006] 对应于每个像素,分别设置一侦测电容,使所述侦测电容的第一极板与所述OLED的正极相连接,并使所述侦测电容的第二极板接地;

[0007] 利用所述驱动晶体管在第一侦测周期内将所述侦测电容充电至第一充电电压,并记录与该第一充电电压对应的第一充电时间;

[0008] 利用所述驱动晶体管在第二侦测周期内将所述侦测电容充电至第二充电电压,并记录与该第二充电电压对应的第二充电时间;

[0009] 基于所述第一充电电压、第一充电时间、第二充电电压、第二充电时间计算所述驱动晶体管的阈值电压;

[0010] 基于所述阈值电压建立阈值电压补偿表,根据所述阈值电压补偿表对所述像素驱动电路进行补偿;

[0011] 其中,在所述第一侦测周期内所述存储电容的两个极板之间的电压值与在所述第二侦测周期内其两个极板之间的电压值不相等。

[0012] 优选地,所述利用所述驱动晶体管在第一侦测周期内将所述侦测电容充电至第一充电电压,包括:

[0013] 重置所述驱动晶体管的栅极电压,使其具有第一栅极电压,重置所述驱动晶体管的源极/漏极电压,使其具有第一参考电压;

[0014] 向所述驱动晶体管的漏极/源极施加第一驱动电压,所述第一驱动电压在所述第一充电时间内,经由所述驱动晶体管将所述侦测电容充电至所述第一充电电压。

[0015] 优选地,所述第一栅极电压与所述第一参考电压之间的差值在所述第一充电时间内保持不变,且大于所述驱动晶体管的阈值电压,所述驱动晶体管在所述第一充电时间内处于饱和区。

[0016] 优选地,所述利用所述驱动晶体管在第二侦测周期内将所述侦测电容充电至第二充电电压,包括:

[0017] 重置所述驱动晶体管的栅极电压,使其具有第二栅极电压,重置所述驱动晶体管的源极/漏极电压,使其具有第二参考电压;

[0018] 向所述驱动晶体管的漏极/源极施加第二驱动电压,所述第二驱动电压在所述第二充电时间内,经由所述驱动晶体管将所述侦测电容充电至所述第二充电电压。

[0019] 优选地,所述第二栅极电压与所述第二参考电压之间的差值在所述第二充电时间内保持不变,且大于所述驱动晶体管的阈值电压,所述驱动晶体管在所述第二充电时间内处于饱和区。

[0020] 优选地,在重置所述驱动晶体管的源极/漏极电压的过程中,

[0021] 在所述第一侦测周期内,向所述驱动晶体管的漏极/源极持续施加与所述第一参考电压相等的电压;

[0022] 在所述第二侦测周期内,向所述驱动晶体管的漏极/源极持续施加与所述第二参考电压相等的电压。

[0023] 优选地,基于如下表达式计算所述驱动晶体管的阈值电压 V_{th} :

$$[0024] \quad V_{th} = \frac{\sqrt{(V_{t1} - V_{ref1}) * \frac{t_2}{t_1} * V_{gs2}} - \sqrt{(V_{t2} - V_{ref2}) * V_{gs1}}}{\sqrt{(V_{t1} - V_{ref1}) * \frac{t_2}{t_1}} - \sqrt{(V_{t2} - V_{ref2})}}$$

[0025] 其中, V_{t1} 表示所述第一充电电压, V_{t2} 表示所述第二充电电压, V_{ref1} 表示所述第一参考电压, V_{ref2} 表示所述第二参考电压, t_1 表示所述第一充电时间, t_2 表示所述第二充电时间, V_{gs1} 表示第一侦测周期内,所述驱动晶体管的栅极与其源极/漏极之间的电压, V_{gs2} 表示第二侦测周期内,所述驱动晶体管的栅极与其源极/漏极之间的电压。

[0026] 优选地,所述第一栅极电压与所述第二栅极电压不相等,所述第一参考电压与所述第二参考电压相等,所述第一驱动电压与所述第二驱动电压相等。

[0027] 优选地,所述对应于每个像素,分别设置一侦测电容,包括:

[0028] 在所述OLED的正极设置一薄膜晶体管,所述薄膜晶体管的源极/漏极连接所述OLED的正极,位于同一列像素的所述薄膜晶体管的漏极/源极经由连接引线连接在一起,所述连接引线同时与指定芯片的指定管脚相连接;

[0029] 存在于所述连接引线与地之间的寄生电容构成所述侦测电容。

[0030] 优选地,所述根据所述阈值电压补偿表对所述像素驱动电路进行补偿,包括:

[0031] 接收与灰阶数据相对应的数字信号;

[0032] 将所述数字信号转换为对应的模拟电压;

[0033] 根据所述阈值电压补偿表获取与显示该灰阶数据的像素相对应的阈值电压补偿

值,并根据所述模拟电压与所述阈值电压补偿值计算补偿后的模拟电压;

[0034] 将所述补偿后的模拟电压转换为对应的数字信号,并据此对所述像素驱动电路进行补偿。

[0035] 与现有技术相比,上述方案中的一个或多个实施例可以具有如下优点或有益效果:

[0036] 使驱动晶体管先后两次稳定工作在饱和区,通过采集到的充电电压与充电时间计算得到驱动晶体管的阈值电压,并利用建立的阈值电压补偿表对像素驱动电路进行补偿,该补偿方法附加的结构简单,易操作,能够显著提高阈值电压的侦测速度,可以避免电压电流转换系数对阈值电压的侦测精度的影响,同时有利于降低补偿成本。

[0037] 本发明的其他优点、目标,和特征在某种程度上将在随后的说明书中进行阐述,并且在某种程度上,基于对下文的考察研究对本领域技术人员而言将是显而易见的,或者可以从本发明的实践中得到教导。本发明的目标和其他优点可以通过下面的说明书,权利要求书,以及附图中所特别指出的结构来实现和获得。

附图说明

[0038] 附图用来提供对本申请的技术方案或现有技术的进一步理解,并且构成说明书的一部分。其中,表达本申请实施例的附图与本申请的实施例一起用于解释本申请的技术方案,但并不构成对本申请技术方案的限制。

[0039] 图1为现有技术中的像素驱动电路的结构示意图;

[0040] 图2为根据本发明实施例的用于OLED显示面板的像素驱动电路的补偿方法的流程图;

[0041] 图3为采用本发明实施例的补偿方法对像素驱动电路进行阈值电压进行侦测的示意图;

[0042] 图4为采用本发明实施例的补偿方法对像素驱动电路进行阈值电压进行侦测的时序图;

[0043] 图5为采用本发明实施例的补偿方法所得到的阈值电压补偿表对像素驱动电路进行补偿的流程示意图。

具体实施方式

[0044] 以下将结合附图及实施例来详细说明本发明的实施方式,借此对本发明如何应用技术手段来解决技术问题,并达成相应技术效果的实现过程能充分理解并据以实施。本申请实施例以及实施例中的各个特征,在不相冲突前提下可以相互结合,所形成的技术方案均在本发明的保护范围之内。

[0045] 图1为现有技术中的像素驱动电路的结构示意图,如图1所示,该像素驱动电路主要由第一薄膜晶体管T1、第二薄膜晶体管T2、存储电容Cs以及OLED发光元件组成。其中,T1为开关晶体管,T2为驱动晶体管。在T1的栅极施加信号G₁,可用于开启对T2的栅极进行充电的路径。当G₁为高电平时,开关晶体管T1开启,其源极/漏极接收数据线上的数据信号A,并经由T1的漏极/源极传输至驱动晶体管T2的栅极,将T2的栅极充电至一指定的电压。驱动晶体管T2根据其栅极的栅极电压G₂与源极/漏极电压V_S产生驱动电流,使OLED发光元件导通并

点亮,进行灰阶的显示。存储电容 C_s 在数据信号A对T2的栅极进行充电的过程中被同时充电,并可以在T1关闭后维持施加在T2的栅极与源极/漏极之间的电压,使OLED能够持续导通。图1中的OVDD与OVSS为施加于驱动晶体管T2的直流电压。

[0046] 本发明所提供的具体实施例,将在图1所示的像素驱动电路的基础上进行实施,以对OLED的阈值电压的漂移进行侦测。但需要注意的是,上述像素驱动电路的结构仅用于辅助对本发明实施例的具体的步骤进行说明,其并不会对本发明实施例的补偿方法构成限定。亦即在本发明实施例中,只要在第一侦测周期内与第二侦测周期内能够实现对用于控制驱动晶体管T2开启和/或关闭的两端进行指定的操作,而无论像素驱动电路部分的具体结构如何,就基本上可以实现本发明实施例。

[0047] 图2为根据本发明实施例的用于OLED显示面板的像素驱动电路的补偿方法的流程图示意图,如图2所示,该补偿方法包括以下步骤:

[0048] 步骤S210、对应于每个像素,分别设置一侦测电容,使侦测电容的第一极板与OLED的正极相连接,并使侦测电容的第二极板接地。

[0049] 步骤S220、利用驱动晶体管在第一侦测周期内将侦测电容充电至第一充电电压,并记录与该第一充电电压对应的第一充电时间。

[0050] 步骤S230、利用驱动晶体管在第二侦测周期内将侦测电容充电至第二充电电压,并记录与该第二充电电压对应的第二充电时间。

[0051] 步骤S240、基于第一充电电压、第一充电时间、第二充电电压、第二充电时间计算驱动晶体管的阈值电压。

[0052] 步骤S250、基于阈值电压建立阈值电压补偿表,根据阈值电压补偿表对像素驱动电路进行补偿。

[0053] 其中,在两次充电过程中,需保证在第一侦测周期内,存储电容的两个极板之间的电压值,与其在第二侦测周期内的两个极板之间的电压值不相等。

[0054] 具体的,在步骤S210中,针对每个像素驱动电路,设置用于对OLED的阈值电压进行侦测的结构。如图3所示,其具体为在图1中的像素驱动电路的基础上增加了一个薄膜晶体管T3,T3的栅极连接信号 G_3 ,其源极/漏极连接驱动晶体管T2的源极/漏极与OLED的正极,其漏极/源极连接至走线30。如图3所示,像素驱动电路中还设置有走线30,该走线30用于将位于同一列像素的T3的漏极/源极端连接在一起,且该走线30同时与用于完成侦测的指定芯片的一指定管脚相连接(在图3中未示出)。

[0055] 一般的,用于完成侦测的指定芯片设置在柔性基板COF上,并采用TAB工艺焊接(bonding)在阵列基板的边缘处,因此,在走线30与地之间存在较大的寄生电容,如图3中虚线所表示的电容 C_{line} 所示。以寄生电容 C_{line} 作为侦测电容,即该侦测电容的第一极板与OLED的正极相连接,其第二极板接地。

[0056] 当 G_3 为高电平时,T3被开启,则上述寄生电容 C_{line} 将被接入像素驱动电路,分别在第一侦测周期与第二侦测周期内对侦测电容 C_{line} 进行充电,采集并记录相应的数据。

[0057] 在本发明实施例中,第一侦测周期与第二侦测周期各自划分为三个时序阶段,如图4所示,第一侦测周期的各时序阶段分别以重置1、充电1以及侦测1表示,第二侦测周期的各时序阶段分别以重置2、充电2以及侦测2表示。

[0058] 在重置1时序中,使施加于T1的栅极的信号 G_1 为高电平,以及使施加于T3的栅极的

信号 G_3 为高电平。由于 G_1 为高电平,因此 T_1 开启,此时数据线中传输的数据信号A具有第一栅极电压 V_{g1} ,如图4所示。该第一栅极电压 V_{g1} 经由 T_1 施加于驱动晶体管 T_2 的栅极,使 T_2 的栅极电压 G_2 被重置为 V_{g1} 。由于 G_3 为高电平,因此 T_3 开启,与此同时,在 T_3 的漏极/源极端接入一电压信号,并使该电压信号具有第一参考电压 V_{ref1} 。如图4所示,以B表示 T_3 的漏极/源极端的电压。该第一参考电压 V_{ref1} 经由 T_3 施加于驱动晶体管 T_2 的源极/漏极,使 T_2 的源极/漏极电压 V_s 被重置为 V_{ref1} 。

[0059] 需要说明的是,在对驱动晶体管 T_2 的栅极电压与源极/漏极电压进行重置的过程中,同时在OLED的负极施加一恒定的高电平电压,如图4所示,使直流电压 $0VSS$ 维持为高电平。这是由于在OLED未正常导通时,其内部会随着施加于其正极与负极之间的正向压差的增大而产生漏电流。为避免该漏电流对后面时序中的测量结果产生影响,在第一侦测周期与第二侦测周期的整个时序期间内,始终保持在OLED的负极施加高电平,以避免由于OLED的正极端的电压升高,导致正向压差增大,而产生的漏电流。

[0060] 在根据本发明的一优选实施例中,将侦测用模数转换器的参考电压连接至OLED的负极。

[0061] 在充电1时序中,使 G_1 为低电平,使 G_3 保持其高电平。由于 G_1 为低电平,因此 T_1 关闭,此时数据信号A不再对驱动晶体管 T_2 的栅极产生影响。由于 G_3 仍为高电平,因此 T_3 维持开启的状态。但此时不再向 T_3 的漏极/源极端施加电压信号,并同时利用直流电源 $0VDD$ 向驱动晶体管 T_2 的漏极/源极施加第一驱动电压 V_{d1} ,如图4所示。

[0062] 由于存储电容 C_s 的作用, T_2 的栅极与其源极/漏极之间的电压差得以维持,即保持为 $V_{g1}-V_{ref1}$ (即 V_{gs1})不变。在预先设定 V_{g1} 与 V_{ref1} 时,使得两者之间的差值大于驱动晶体管 T_2 的阈值电压,即 T_2 会在 V_{gs1} 的作用下开启。

[0063] 进一步地,在预先设定第一栅极电压 V_{g1} 、第一参考电压 V_{ref1} 以及第一驱动电压 V_{d1} 的数值时,使得驱动晶体管 T_2 在上述各电压配置下能够工作于饱和区。因此,在将第一驱动电压 V_{d1} 施加至 T_2 的漏极/源极后,在 T_2 的输出支路中将产生一恒定的电流 I_1 。

[0064] 由于OLED的负极连接有高电平的直流电压 $0VSS$,因此,OLED不会导通。并且,在预先设定直流电压 $0VSS$ 的高电平的具体的数值时,使得当 T_2 的源极/漏极的电压 V_s 充电至一高电压时,仍能保证OLED处于未导通状态。

[0065] 在上述条件得到满足后,电流 I_1 将维持恒定,并持续对侦测电容 C_{line} 进行充电,使得 T_2 的源极/漏极的电压 V_s 升高。而由于存储电容 C_s 的跨压保持, V_s 的电压呈线性升高,如图4中B所示。随着 V_s 的升高, T_2 的栅极电压 G_2 也被相应的抬高。

[0066] 需要说明的是,当 T_3 开启时,可以认为 T_2 的源极/漏极的电压 V_s ,即OLED的正极端的电压,与 T_3 的漏极/源极端,即侦测电容 C_{line} 的第一极板处的电压相等。

[0067] 在 V_s 的值达到第一充电电压 V_{t1} 后,进入侦测1时序。在侦测1时序中,使 G_1 维持为低电平,同时使 G_3 为低电平,以关闭 T_3 ,此时,在 T_3 的漏极/源极端,即侦测电容 C_{line} 的第一极板处,该第一充电电压 V_{t1} 得以保持。利用模数转换器从侦测电容 C_{line} 的第一极板处读取第一充电电压 V_{t1} ,并同时记录充电至该第一充电电压 V_{t1} 所用的第一充电时间 t_1 。至此第一侦测周期结束,获取侦测数据 V_{t1} 与 t_1 。

[0068] 在随后的第二侦测周期内,重复与第一侦测周期内相同的操作,其具体时序参见图4,此处不再赘述。第二侦测周期结束后,可以获取侦测数据 V_{t2} 与 t_2 ,其中 V_{t2} 为第二充电电

压, t_2 为与该第二充电电压对应的第二充电时间。

[0069] 需要注意的是, 在两次充电过程中, 需保证存储电容在第一侦测周期内的两个极板之间的电压值与其在第二侦测周期内的两个极板之间的电压值不相等。

[0070] 另外, 在本发明一个具体的实施例中, 在上述两个侦测周期的重置时序中, 在向驱动晶体管T2的源极/漏极施加参考电压(第一参考电压或第二参考电压), 使T2的源极/漏极电压 V_s 被重置的过程中, 在T2的漏极/源极端持续施加与第一参考电压 V_{ref1} (第一侦测周期)或与第二参考电压 V_{ref2} (第二侦测周期)相等的电压, 如图4中0VDD所示。这样可以避免在对T2的源极/漏极进行充电的过程中, 由于T2与T3输出路径上的电阻而产生分压, 而导致的 V_s 不能被充电至与 V_{ref1} 或 V_{ref2} 相等的电压值, 影响侦测精度的问题。

[0071] 接下来, 在步骤S240中, 基于侦测得到的第一充电电压 V_{t1} 与第一充电时间 t_1 建立第一关系等式, 如表达式(1)所示。基于侦测得到第二充电电压 V_{t2} 与第二充电时间 t_2 建立第二关系等式, 如表达式(2)所示。

$$[0072] \quad \frac{C_{line} * (V_{t1} - V_{ref1})}{t_1} = I_1 = k(V_{gs1} - V_{th})^2 \quad (1)$$

$$[0073] \quad \frac{C_{line} * (V_{t2} - V_{ref2})}{t_2} = I_2 = k(V_{gs2} - V_{th})^2 \quad (2)$$

[0074] 在表达式(1)和表达式(2)中, V_{th} 表示驱动晶体管T2的阈值电压, V_{t1} 表示第一充电电压, V_{t2} 表示第二充电电压, V_{ref1} 表示所述第一参考电压, V_{ref2} 表示所述第二参考电压, t_1 表示第一充电时间, t_2 表示第二充电时间。 V_{gs1} 表示第一侦测周期内, 施加于驱动晶体管T2的栅极与其源极/漏极之间的电压, V_{gs2} 表示第二侦测周期内, 施加于驱动晶体管T2的栅极与其源极/漏极之间的电压。 I_1 表示充电1时序中的充电电流, I_2 表示充电2时序中的充电电流。 C_{line} 表示侦测电容的电容值, k 表示驱动晶体管T2的电压电流转换系数。

[0075] 由表达式(1)与表达式(2)得到阈值电压 V_{th} 的计算表达式, 如表达式(3)所示:

$$[0076] \quad V_{th} = \frac{\sqrt{(V_{t1} - V_{ref1}) * \frac{t_2}{t_1} * V_{gs2}} - \sqrt{(V_{t2} - V_{ref2}) * V_{gs1}}}{\sqrt{(V_{t1} - V_{ref1}) * \frac{t_2}{t_1}} - \sqrt{(V_{t2} - V_{ref2})}} \quad (3)$$

[0077] 将上述侦测方法应用于OLED显示面板的显示区域内的每个像素, 获取对应于每个像素的阈值电压。

[0078] 为了进一步简化操作, 在本发明的一个优选的实施例中, 使第一栅极电压 V_{g1} 与第二栅极电压 V_{g2} 不相等, 而使第一参考电压 V_{ref1} 与第二参考电压 V_{ref2} 相等, 以满足 V_{gs1} 与 V_{gs2} 不相等的要求。进一步地, 还可以同时使第一驱动电压 V_{d1} 与第二驱动电压 V_{d2} 相等。只要保证存储电容 C_s 在第一侦测周期内的两个极板之间的电压值与其在第二侦测周期内的两个极板之间的电压值不相等的关系得到满足, 本领域的技术人员可以根据实际情况, 合理设置各电压的数值, 并可以对侦测电容 C_{line} 的充电时间进行调节, 本发明对上述内容均不做限定。例如, 当施加于驱动晶体管T2的栅极与其源极/漏极之间的电压较小时, V_s 的上升将变得缓慢, 为了能够在模数转换器的线性度较好的范围对充电电压进行读取, 就需要适当延长充电的时间。

[0079] 接下来,在步骤S250中,根据得到的阈值电压建立阈值电压补偿表,根据阈值电压补偿表对像素驱动电路进行补偿。

[0080] 在根据阈值电压补偿表对像素驱动电路进行补偿时,具体包括以下步骤,如图5所示:

[0081] 步骤S510、接收与灰阶数据相对应的数字信号。

[0082] 步骤S520、将数字信号转换为对应的模拟电压。

[0083] 步骤S530、根据阈值电压补偿表获取与显示该灰阶数据的像素相对应的阈值电压补偿值,并根据转换得到的模拟电压与该阈值电压补偿值计算补偿后的模拟电压。

[0084] 步骤S540、将补偿后的模拟电压转换为对应的数字信号,并据此对像素驱动电路进行补偿。

[0085] 具体的,在步骤S510中,接收到的数字信号为根据图像的显示要求所确定的理论上的驱动电压的数字编码。在步骤S520中,利用Gamma IC对该数字信号进行处理,将其转换为未考虑阈值电压漂移时的驱动电压。在步骤S530中,查询阈值电压补偿表,计算考虑阈值电压漂移后的驱动电压。在步骤S540中,做与步骤S520相反的变换,利用Gamma IC将重新计算得到的驱动电压转换为相应的数字信号,该数字信号可以作为数据驱动电路的输入信号,对OLED显示面进行驱动。

[0086] 本发明实施例所提供的像素驱动电路的补偿方法,只需要在现有像素驱动电路的基础上附加简单的结构,就可以对驱动晶体管的阈值电压实现侦测。

[0087] 本发明实施例通过使驱动晶体管先后两次稳定工作在饱和区,就可以计算得到阈值电压的数值,操作简单,且能够显著提高阈值电压的侦测速度,可以避免电压电流转换系数对阈值电压的侦测精度的影响,同时有利于降低补偿成本。

[0088] 虽然本发明所揭露的实施方式如上,但所述的内容只是为了便于理解本发明而采用的实施方式,并非用以限定本发明。任何本发明所属技术领域内的技术人员,在不脱离本发明所揭露的精神和范围的前提下,可以在实施的形式上及细节上作任何的修改与变化,但本发明的专利保护范围,仍须以所附的权利要求书所界定的范围为准。

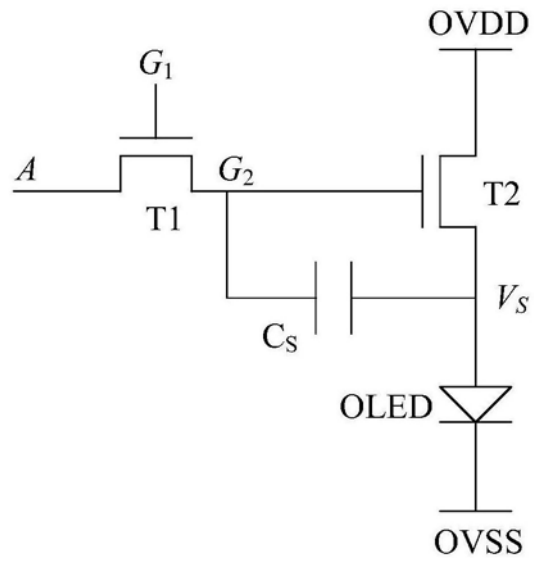


图1

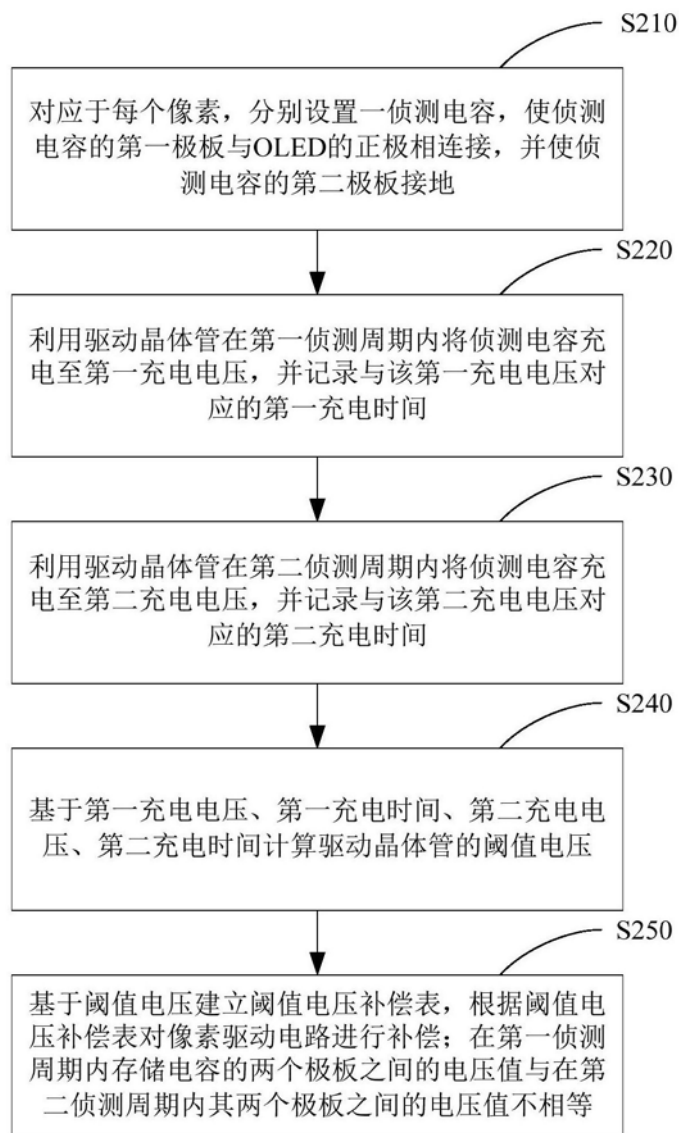


图2

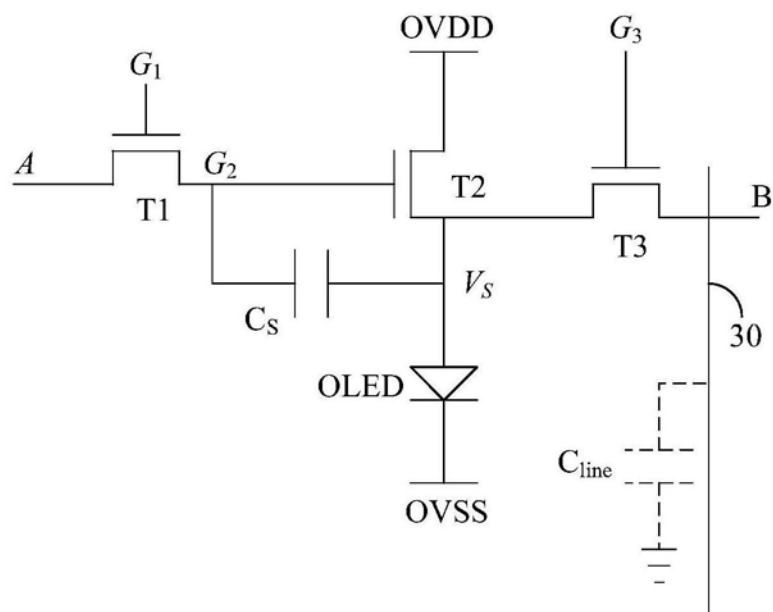


图3

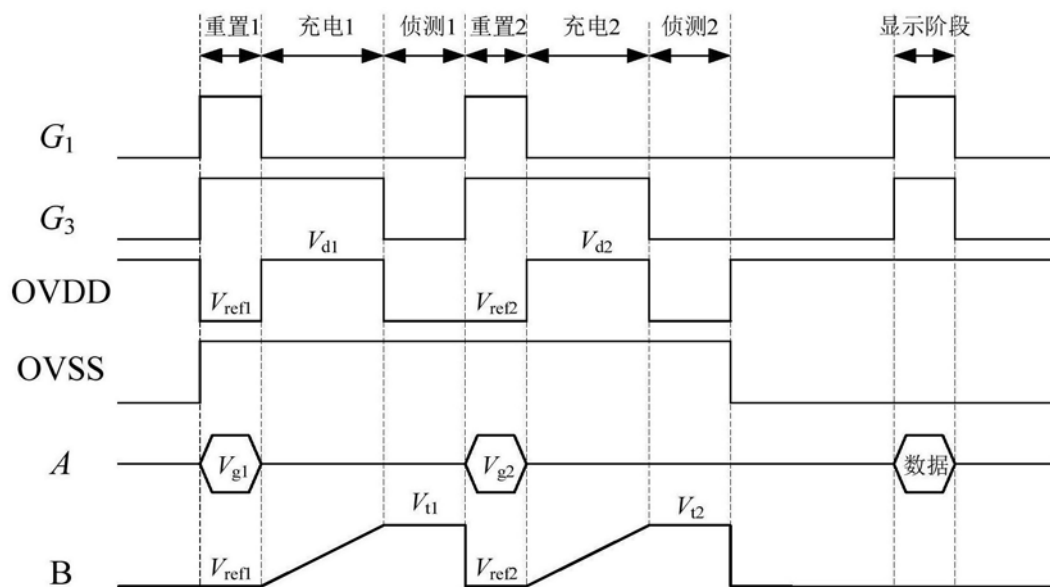


图4

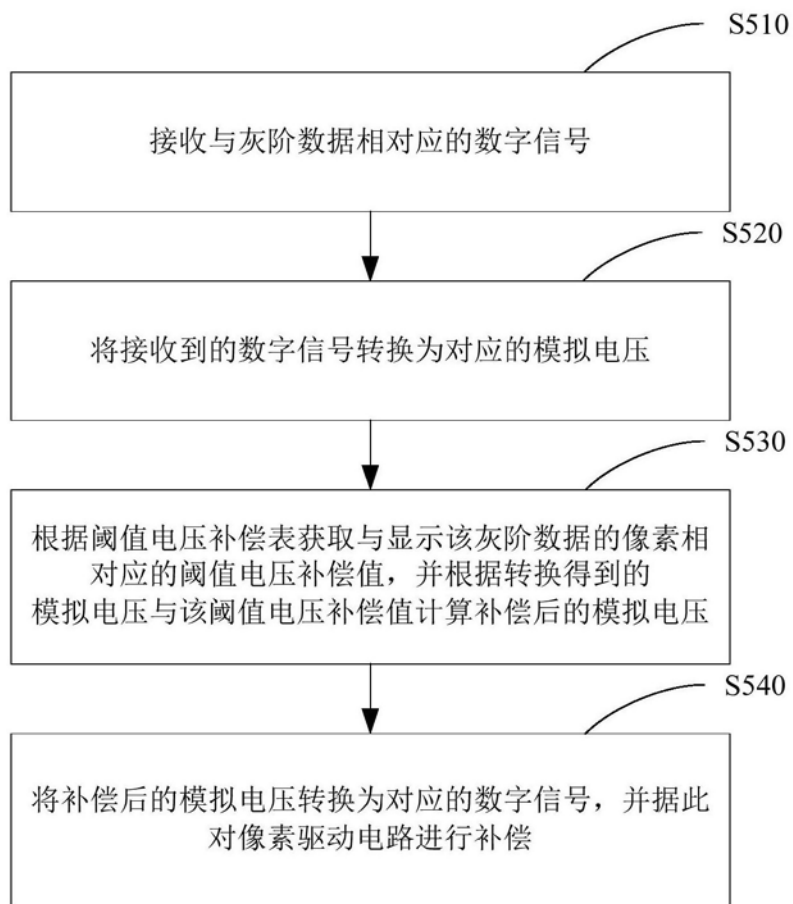


图5

专利名称(译)	用于OLED显示面板的像素驱动电路的补偿方法		
公开(公告)号	CN107093403B	公开(公告)日	2019-03-15
申请号	CN2017110524907.1	申请日	2017-06-30
[标]申请(专利权)人(译)	深圳市华星光电技术有限公司		
申请(专利权)人(译)	深圳市华星光电技术有限公司		
当前申请(专利权)人(译)	深圳市华星光电技术有限公司		
[标]发明人	金羽锋 解红军		
发明人	金羽锋 解红军		
IPC分类号	G09G3/3208		
CPC分类号	G09G3/3208 G09G3/3233 G09G2320/0285 G09G2320/0295 G09G2320/045 G09G3/3258 G09G2320/0223 G09G2320/0233 G09G2320/043		
审查员(译)	罗麦丹		
其他公开文献	CN107093403A		
外部链接	Espacenet SIPO		

摘要(译)

本发明公开了一种用于OLED显示面板的像素驱动电路的补偿方法，该补偿方法通过使驱动晶体管先后两次稳定工作在饱和区，采集到的充电电压与充电时间计算得到驱动晶体管的阈值电压，并利用建立的阈值电压补偿表对像素驱动电路进行补偿。该补偿方法附加的结构简单，易操作，能够显著提高阈值电压的侦测速度，可以避免电压电流转换系数对阈值电压的侦测精度的影响，同时有利于降低补偿成本。

