

(19) 日本国特許庁(JP)

(12) 特許公報(B2)

(11) 特許番号

特許第4550012号
(P4550012)

(45) 発行日 平成22年9月22日(2010.9.22)

(24) 登録日 平成22年7月16日(2010.7.16)

(51) Int.Cl.

F 1

G09G 3/36 (2006.01)
G02F 1/133 (2006.01)
G09G 3/20 (2006.01)

GO9G 3/36
 GO2F 1/133 550
 GO9G 3/20 624C
 GO9G 3/20 622A
 GO9G 3/20 622G

請求項の数 12 (全 17 頁) 最終頁に続く

(21) 出願番号

特願2006-159491 (P2006-159491)

(22) 出願日

平成18年6月8日(2006.6.8)

(65) 公開番号

特開2006-350335 (P2006-350335A)

(43) 公開日

平成18年12月28日(2006.12.28)

審査請求日

平成18年10月26日(2006.10.26)

(31) 優先権主張番号

11/154773

(32) 優先日

平成17年6月15日(2005.6.15)

(33) 優先権主張国

米国(US)

(73) 特許権者 501358079

友達光電股▲ふん▼有限公司

AU Optronics Corporation

台灣新竹科學工業園區新竹市力行二路一號
No. 1, Lt-Hsin Rd, 11,
Science-Based Industrial Park, Hsinchu,
Taiwan, R. O. C.

(74) 代理人 100124327

弁理士 吉村 勝博

(72) 発明者 黄 雪瑛

台灣台北縣三重市同慶里 13 號大同南路 2
00 巷 29 号

最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 液晶ディスプレイパネルの光学特性の改善方法及び光学特性を改善した液晶ディスプレイパネル

(57) 【特許請求の範囲】

【請求項 1】

データラインとゲートラインとの交点部近くにスイッチングトランジスタを有し、当該トランジスタのゲート電極がゲートラインに接続し、又当該トランジスタのソース電極がデータラインに接続され、さらに当該トランジスタのドレイン電極が画素の画素電極に接続され、当該画素電極側には電荷蓄積キャパシタが画素に並列に接続された構造をもつピクセル(以下、同様の構造をもつユニットを単に「ピクセル」と称する。)がマトリックス状に複数配置されたアクティブマトリックス基板を用いた液晶ディスプレイパネルに発生するフィードスルー電圧降下を復旧する方法であって、

当該トランジスタの“オン”作動により当該電荷蓄積キャパシタに蓄積された電荷蓄積量のうち当該トランジスタの“オフ”作動後に一部失われる電荷蓄積量を、ゲートライン(m)、データライン(n)に位置する前記ピクセル(以下、位置座標を単に(m、n)と表記する。)を構成する電荷蓄積キャパシタの画素と接続されていない側の電極(以下、「コモン電極」と称する。)にスイッチング素子A及びスイッチング素子Bを接続し、下記工程A及び工程Bを実施して補充することを特徴とするフィードスルー電圧降下を復旧する方法。

工程A：スイッチング素子Aをゲートライン(m)の信号により“オン”作動させ、当該電荷蓄積キャパシタのコモン電極をコモンラインと接続する工程。

工程B：スイッチング素子Bを共通のデータライン(n)上における次のピクセル(m+1, n)のゲートライン(m+1)の信号により“オン”作動させ、当該電荷蓄積キ

10

20

ヤパシタのコモン電極をコモンライン 1 と接続する工程。

【請求項 2】

前記工程 B で電荷蓄積キャパシタに印加される電圧を前記工程 A で電荷蓄積キャパシタに印加される電圧よりも高くして前記電荷蓄積量への補充を実施する請求項 1 に記載のフィードスルー電圧降下を復旧する方法。

【請求項 3】

さらに、前記電荷蓄積キャパシタとは別にコモン電極がゲートライン (m + 1) に接続された 1 以上の電荷蓄積キャパシタを前記ピクセル (m, n) に用いて前記電荷蓄積量への補充を実施する請求項 1 又は請求項 2 に記載のフィードスルー電圧降下を復旧する方法。

【請求項 4】

同一のゲートラインと交差しているデータラインの交点内に配置されている複数のピクセルのうちから一部分のピクセルのみを対象として前記電荷蓄積量への補充を実施する請求項 1 ~ 請求項 3 のいずれかに記載のフィードスルー電圧降下を復旧する方法。

10

【請求項 5】

前記ピクセルはサブピクセルを含んだものであり、当該サブピクセル単位で前記電荷蓄積量への補充を実施する請求項 1 ~ 請求項 4 のいずれかに記載のフィードスルー電圧降下を復旧する方法。

【請求項 6】

液晶ディスプレイパネルの温度を参照して電荷蓄積キャパシタに印加される電圧を調整し前記電荷蓄積量への補充を実施する請求項 1 ~ 請求項 5 のいずれかに記載のフィードスルー電圧降下を復旧する方法。

20

【請求項 7】

フィードスルー電圧降下を復旧する機能を有する液晶ディスプレイパネルであって、スイッチングトランジスタのオン作動により電荷蓄積キャパシタに蓄積された電荷蓄積量のうち当該トランジスタのオフ作動後に一部失われる電荷蓄積量を補充する機能を有するピクセルを配置したアクティブマトリックス基板を用い、当該アクティブマトリックス基板に配置されたピクセル (m, n) を構成する電荷蓄積キャパシタのコモン電極には以下の機能を有するスイッチング素子 A 及びスイッチング素子 B が接続していることを特徴とする液晶ディスプレイパネル。

スイッチング素子 A : ゲートライン信号がゲートライン (m) を通過するときに “オン” 作動し、ゲートライン (m) と当該電荷蓄積キャパシタとを接続する機能。

30

スイッチング素子 B : ゲートライン信号がゲートライン (m + 1) を通過するときに “オン” 作動し、ゲートライン (m + 1) と当該電荷蓄積キャパシタとを接続する機能。

【請求項 8】

さらに、前記ピクセル (m, n) は前記電荷蓄積キャパシタとは別にコモン電極がゲートライン (m + 1) に接続した 1 以上の電荷蓄積キャパシタを並列配置したものである請求項 7 に記載の液晶ディスプレイパネル。

【請求項 9】

前記ピクセル (m, n) がアクティブマトリックス基板内から任意に選択された一部分のピクセルのみである請求項 7 又は請求項 8 に記載の液晶ディスプレイパネル。

40

【請求項 10】

前記ピクセル (m, n) が透過領域用サブピクセルと反射領域用サブピクセルを含んだ半透過型液晶ディスプレイパネルである請求項 7 ~ 請求項 9 のいずれかに記載の液晶ディスプレイパネル。

【請求項 11】

前記ピクセル (m, n) が R、G、B 用サブピクセルを含んだカラー液晶ディスプレイパネルである請求項 7 ~ 請求項 10 のいずれかに記載の液晶ディスプレイパネル。

【請求項 12】

前記スイッチング素子 B が温度補償用電圧調整器に接続していることを特徴とする請求項 7 ~ 請求項 11 のいずれかに記載の液晶ディスプレイパネル。

50

【発明の詳細な説明】

【技術分野】

【0001】

本件発明は、液晶ディスプレイパネルの光学特性の改善方法及び光学特性を改善した液晶ディスプレイパネルに関する。特に、フィードスルー電圧降下を復旧させることにより光学特性を改善した液晶ディスプレイパネルに関する。

【背景技術】

【0002】

データラインとゲートラインとの交点部近くにスイッチングトランジスタを有し、当該トランジスタのゲート電極がゲートラインに接続し、又当該トランジスタのソース電極がデータラインに接続され、さらに当該トランジスタのドレイン電極が画素の画素電極に接続され、当該画素電極側には画素に並列に電荷蓄積キャパシタが接続された構造をもつピクセルがマトリックス状に複数配置されたアクティブマトリックス基板を用いた液晶ディスプレイ(以下、「LCD」: Liquid Crystal Displayと称する)パネルでは、ピクセル(m, n)においてはデータライン(n)と交差するゲートライン(m)の信号がH-状態(V_{gh})からL-状態(V_{gl})にシフトした後も、コモンラインとの間で画素に印加されている電圧を適正時間保持していることが好ましい。この電圧は、上記基本的な回路構成を示す図1を単位ユニットとする各ピクセル全体の有する電荷蓄積容量により保持される。そして電荷の一部はコモンラインに接続している側のコモン電極とスイッチング素子経由データライン(n)に接続している画素電極で液晶物質を挟んだ構造を有する画素にも保存されている。本件出願の各図においてはこの画素及びその電荷蓄積容量を C_{1c} で示している。そして、スイッチング素子には薄膜トランジスタ(TFT: Thin Film Transistor)を採用することが多いため、以下本件出願における説明の理解を容易にするために画素 C_{1c} の駆動用に用いるスイッチング素子にはTFTを用いていることとし、スイッチング素子を「TFT-S」と称する。このTFT-Sはゲートラインに接続されているゲート電極、データラインと接続されているドレイン電極、そして画素電極と接続されている画素電極とで構成されている。また、電荷蓄積キャパシタ C_{st} はピクセル全体の電荷蓄積容量を増加する機能を持ち、画素 C_{1c} を最適に駆動する電圧設定になるよう適切に電荷蓄積容量が設定されていて画素と並列に接続されている。そして、図1においてはもう一つのキャパシタ C_{gs} がTFT-Sと並列に接続されているが、これはTFT-S自身がゲート電極・ドレイン電極間に有している寄生容量を表している。。

【0003】

まず、図1に示す等価回路を用いた場合について、実際の動作とこれに係わる問題点を説明する。この例におけるゲートライン(m-1)に与えられる信号レベルの推移a、ゲートライン(m)に与えられる信号レベルの推移b、ゲートライン(m+1)に与えられる信号レベルの推移c、データライン(n)に与えられる信号レベルの推移dと結果として得られる画素(C_{1c})の電圧レベルの推移eを図2に示した。このように2段階の電圧レベルを有する矩形パルス信号の V_{gh} をゲートライン(m)に与えると、これを受けTFT-Sが“オン”になる。その後電圧レベルが V_{gl} に変化するとTFT-Sは“オフ”になり前記TFT-Sの寄生容量 C_{gs} が発生するのである。すると電荷蓄積キャパシタ C_{st} 及び画素 C_{1c} に寄生容量 C_{gs} が加わったピクセル内全体の電荷蓄積容量に対してこれまで蓄積されていた電荷蓄積量の再配分が発生し、結果として画素に対しては電圧降下を引き起こしてしまうのである。詳細は後述するが、この時画素 C_{1c} に発生する電圧降下 V_f は電荷蓄積量の再配分の状況から以下の式1で表わされる。

【0004】

【数1】

$$\Delta V_f = C_{gs} (V_{gh} - V_{gl}) / (C_{gs} + C_{1c} + C_{st})$$

【0005】

10

20

30

40

50

この画素 C_{1c} に対する電圧降下 V_f が、いわゆるフィードスルーレ電圧降下である。フィードスルーレ電圧降下の発生は画素 C_{1c} 自身に印加される電圧が最適条件から降下することであり、白黒のLCDパネルのコントラスト及びカラーLCDパネルの曲線形状に大きな影響を与えるものとして極力小さくし、またパネル内でのばらつきを小さくする試みがなされている。

【0006】

特許文献1にはゲートライン信号の矩形パルスの立ち下がり部分を緩やかにして電圧降下を復旧する技術が開示されている。この様な技術対応の理解が容易になるよう図3に示す等価回路を採用し、特許文献1とは異なるが図3に示す等価回路に三段階の電圧レベルを有するパルス波形を用いた場合にゲートライン信号の波形が画素電圧にどのように影響するかを例示して解説する。この等価回路では電荷蓄積キャパシタ C_{st} のコモン電極は、コモンラインではなく隣接するゲートライン ($m-1$) に接続している。10

【0007】

この例におけるゲートライン ($m-1$) に与えられる信号レベルの推移a、ゲートライン (m) に与えられる信号レベルの推移b、ゲートライン ($m+1$) に与えられる信号レベルの推移c、データライン (n) に与えられる信号レベルの推移d及び画素 (C_{1c}) の電圧レベルの推移eを図4に示す。ゲートライン (m) の信号が V_{g1} から V_{gh} に変化すると TFT-Sが“オン”作動して画素に電圧が印加されて画素と電荷蓄積キャパシタに電荷が蓄積され、画素電圧は上昇する。しかし、その後ゲートライン (m) の信号は V_{g1} から V_{gc} に変化するため TFT-Sが“オフ”作動し、フィードスルーレ電圧降下が発生する。そしてゲートライン ($m+1$) の信号が V_{g1} から V_{gh} に変化する時、ゲートライン ($m-1$) の信号は V_{gc} から V_{g1} に変化し、画素電圧は第一段階引き上げられる。そして次にゲートライン (m) の信号が V_{gc} から V_{g1} に変化する時、画素電圧は第二段階に更に引き上げられ、その結果フィードスルーレ電圧降下は一部が復旧する。この方式を用いるときに設定される V_{gc} は、 V_{gh} 、 V_{g1} 、 C_{st} 及び C_{gs} を用い以下の数2で表わされることになる。20

【0008】

【数2】

$$(V_{gc} - V_{g1})C_{st} = (V_{gl} - V_{gh})C_{gs}$$

30

【0009】

このように多段階の電圧を有する波形をゲートラインに適用することはフィードスルーレ電圧降下の復旧に有効ではあるが、画素電圧を第二段階に更に引き上げるための第三段階のゲートライン信号は、電荷蓄積キャパシタ C_{st} がゲートラインに接続している図3に示した等価回路の時だけ有効で、電荷蓄積キャパシタ C_{st} がコモンラインに接続している図1に示した基本的な等価回路ではこの方法は適用できず、特許文献1が開示するようにゲートライン信号の波形調整用インバーターなどの設置が必要となる。

【0010】

そして、特許文献2には各ピクセルを構成するTFT-Sが有する寄生容量をその座標位置に対応した電荷蓄積容量に設計し、意識的に変化させることでフィードスルーレ電圧降下の影響を回避する技術が開示されているが、設計及び作り込みは困難である。40

【0011】

【非特許文献1】初めての液晶ディスプレイ (108-1111:2004 4月20日発行)

【特許文献1】特開平06-110035号公報

【特許文献2】特開2001-075127号公報

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

【0012】

本件発明は、フィードスルーレ電圧降下の復旧方法及びその方法によりフィールドスルーレ

50

電圧降下を減少させた液晶ディスプレイパネルを提供する。

【課題を解決するための手段】

【0013】

本件発明に係るLCDパネルは片面に配したパネルとその対面に配したパネルとの間に複数の画素を有しており、当該画素がアクティブマトリックス方式で駆動されて画像を表示する。そこで、本件発明の理解を容易にするために、基本的な駆動方式となる構成を説明しておく。図1に示すように、画像表示の単位要素である各ピクセルは基本的にはTFT-S、コモンラインに接続されるコモン電極とTFT-Sを経てデータラインに接続される画素電極とに挟まれた液晶層で構成されている画素C_{1c}、そして片側の電極が前記画素電極に接続されている電荷蓄積キャパシタC_{st}とで構成されている。そして、この構成から明らかなように電荷蓄積キャパシタC_{st}の画素電極とコモン電極との間に印加される電圧は画素C_{1c}に印加されている電圧と等しくなっている。前述の如くゲートライン信号が到達してTFT-Sが“オン”作動すると、コモン電極と画素電極間にはゲートライン電圧が印加されて画素と電荷蓄積キャパシタに電荷が蓄積されるが、TFT-Sの有している寄生容量C_{gs}は機能していない。しかし、ゲートライン信号が通過してTFT-Sが“オフ”作動するとTFT-Sの有している寄生容量C_{gs}が機能し、これに起因して当該ピクセル内に蓄積されている電荷蓄積量の再分配(移動)が生じ、画素及び電荷蓄積キャパシタの保有する電荷蓄積量は減少する。そして、画素及び電荷蓄積キャパシタの保有する電荷蓄積量の減少は電荷蓄積容量C_{1c}及びC_{st}が一定であるため電圧降下の原因となり、フィードスルー電圧降下が発生するのである。以下本件発明に係るフィードスルー電圧降下の復旧方法について説明する。10
20

【0014】

本件発明は、データラインとゲートラインとの交点部近くにTFT-Sを有し、当該TFT-Sタのゲート電極がゲートラインに接続し、又当該TFT-Sのソース電極がデータラインに接続され、さらに当該TFT-Sのドレイン電極が画素の画素電極に接続され、当該画素電極側には電荷蓄積キャパシタが画素に並列に接続された構造をもつピクセルがマトリックス状に複数配置されたアクティブマトリックス基板を用いた液晶ディスプレイパネルに発生するフィードスルー電圧降下を復旧する方法であって、当該TFT-Sの“オン”作動により当該電荷蓄積キャパシタに蓄積された電荷蓄積量のうち当該TFT-Sの“オフ”作動後に一部失われる電荷蓄積量を、前記ピクセル(m, n)を構成する電荷蓄積キャパシタの画素と接続されていない側の電極(以下、「コモン電極」と称する。)にスイッチング素子A(以下、「TFT-A」と称する。)及びスイッチング素子B(以下、「TFT-B」と称する。)を接続し、下記工程A及び工程Bを実施して補充することを特徴とするフィードスルー電圧降下を復旧する方法を提供する。30

【0015】

工程A： TFT-Aをゲートライン(m)の信号により“オン”作動させ、当該電荷蓄積キャパシタのコモン電極をコモンラインと接続する工程。

工程B： TFT-Bを共通のデータライン(n)上における次のピクセル(m+1, n)のゲートライン(m+1)の信号により“オン”作動させ、当該電荷蓄積キャパシタのコモン電極を次のコモンライン1と接続する工程。40

【0016】

前記工程Bで電荷蓄積キャパシタに印加される電圧を前記工程Aで電荷蓄積キャパシタに印加される電圧よりも高くして前記電荷蓄積量への補充を実施し、フィードスルー電圧降下を復旧することも好ましい。

【0017】

さらに、前記電荷蓄積キャパシタとは別にコモン電極がゲートライン(m+1)に接続された1以上の電荷蓄積キャパシタを前記ピクセル(m, n)に用いて前記電荷蓄積量への補充を実施し、フィードスルー電圧降下を復旧することも好ましい。

【0018】

同一のゲートラインと交差しているデータラインの交点内に配置されている複数のピク50

セルのうちから一部分のピクセルのみを対象として前記電荷蓄積量への補充を実施し、フィードスルーホール電圧降下を復旧することも好ましい。

【0019】

前記ピクセルはサブピクセルを含んだものであり、当該サブピクセル単位で前記電荷蓄積量への補充を実施し、フィードスルーホール電圧降下を復旧することも好ましい。

【0020】

LCDパネルの温度を参照して電荷蓄積キャパシタに印加される電圧を調整し、前記電荷蓄積量への補充を実施してフィードスルーホール電圧降下を復旧することも好ましい。

【0021】

本件発明はフィードスルーホール電圧降下を復旧する機能を有するLCDパネルであって、TFT-Sの“オン”作動により電荷蓄積キャパシタに蓄積された電荷蓄積量のうち当該TFT-Sの“オフ”作動後に一部失われる電荷蓄積量を補充する機能を有するピクセルを配置したアクティブマトリックス基板を用い、当該アクティブマトリックス基板に配置されたピクセル(m, n)を構成する電荷蓄積キャパシタのコモン電極には以下の機能を有するTFT-A及びTFT-Bが接続していることを特徴とするLCDパネルを提供する。
。

【0022】

TFT-A：ゲートライン信号がゲートライン(m)を通過するときに“オン”作動し、ゲートライン(m)と当該電荷蓄積キャパシタとを接続する機能。

TFT-B：ゲートライン信号がゲートライン(m+1)を通過するときに“オン”作動し、ゲートライン(m+1)と当該電荷蓄積キャパシタとを接続する機能。

【0023】

さらに、前記ピクセル(m, n)は前記電荷蓄積キャパシタとは別にコモン電極がゲートライン(m+1)に接続した1以上の電荷蓄積キャパシタを並列配置したものであるLCDパネルであることも好ましい。

【0024】

前記ピクセルがアクティブマトリックス基板内から任意に選択された一部分のピクセルのみであるLCDパネルであることも好ましい。

【0025】

前記LCDパネルは、前記ピクセル(m, n)が透過領域用サブピクセルと反射領域用サブピクセルを有する半透過型LCDパネルであることも好ましい。

【0026】

前記LCDパネルは、前記ピクセル(m, n)がR、G、B用サブピクセルを有するカラーLCDパネルであることも好ましい。

【0027】

前記LCDパネルは、前記TFT-Bが温度補償用電圧調整器に接続したアクティブマトリックス基板を用いてなるLCDパネルであることも好ましい。

【発明の効果】

【0028】

本件発明によりフィードスルーホール電圧降下を減少させることができ、LCDパネルのフリッカや残像、焼き付きの発生を防止できる。

【発明を実施するための最良の形態】

【0029】

以下、図5～図13を参照しつつ本件発明を実施するための最良の形態を明らかにする。

【0030】

本件発明は、データラインとゲートラインとの交点部近くにTFT-Sを有し、当該TFT-Sのゲート電極がゲートラインに接続し、又当該TFT-Sのソース電極がデータラインに接続され、さらに当該TFT-Sのドレイン電極が画素の画素電極に接続され、当該画素電極側には電荷蓄積キャパシタが画素に並列に接続された構造をもつピクセルが
。

複数マトリックス状に配置されたアクティブマトリックス基板を用いたLCDパネルに発生するフィードスルー電圧降下を復旧する方法であって、当該TFT-Sの“オン”作動により当該電荷蓄積キャパシタに蓄積された電荷蓄積量のうち当該TFT-Sの“オフ”作動後に一部失われる電荷蓄積量を補充することを特徴とするフィードスルー電圧降下を復旧する方法を提供する。

【0031】

前述のように、図1に示すLCDパネルの一般的な構造では各ピクセルは基本的にはTFT-S、コモンラインに接続されるコモン電極とTFT-Sを経てデータラインに接続される画素電極とに挟まれた液晶層から構成されている画素 C_{1c} 、そして前記画素電極側に画素と並列に接続されている電荷蓄積キャパシタ C_{st} とで構成されており、ゲートライン信号が到達してTFT-Sが“オン”作動すると画素と電荷蓄積キャパシタ C_{st} とに電荷が蓄積され、この電荷蓄積キャパシタ C_{st} に印加される電圧は画素 C_{1c} に印加されている電圧と等しく、蓄積電荷量は飽和になっている。そしてゲートライン信号が通過してTFT-Sが“オフ”作動すると蓄積している電荷がTFT-Sが有する寄生容量 C_{gs} をも含むピクセル内のキャパシタに再配分される。すると、電荷蓄積キャパシタ C_{st} 及び画素 C_{1c} に蓄積されていた電荷蓄積量は減少し、コモン電極と画素電極間に電圧降下、いわゆるフィードスルー電圧降下が発生するのである。すなわち、このフィードスルー電圧降下とは電荷蓄積キャパシタ C_{st} が有する電荷蓄積量の低下に起因して発生したものであるため、電荷を補充することにより電圧の復旧が可能になるのである。よって、当該ゲートライン(m)を信号が通過した後、補助的に設けたラインを通じて電荷蓄積キャパシタ C_{st} を速やかに次のコモンラインと接続することにより電荷の速やかな補充が可能となり電圧降下を最小にすることができるのである。10
20

【0032】

前記ピクセル(m、n)を構成する当該電荷蓄積キャパシタのコモン電極にTFT-A及びTFT-Bを接続し、下記工程A及び工程Bを実施して当該電荷蓄積キャパシタの電荷蓄積量を補充することも好ましい。

工程A： TFT-Aをゲートライン(m)の信号により“オン”作動させ、当該電荷蓄積キャパシタのコモン電極をコモンラインと接続する工程。

工程B： TFT-Bを共通のデータライン(n)上における次のピクセル(m+1, n)のゲートライン(m+1)の信号により“オン”作動させ、当該電荷蓄積キャパシタのコモン電極を次のコモンライン1と接続する工程。30

【0033】

図5に示すように対象となるピクセル(m、n)に与えられたゲートライン信号はTFT-SおよびTFT-Aを“オン”にして画素 C_{1c} を作動させる。そして同時に電荷蓄積キャパシタ C_{st} をコモンラインと接続するのであるが、この信号が次のピクセル(m+1, n)に移動してしまうとTFT-Aは“オフ”になってTFT-Sの寄生容量が機能して電荷蓄積キャパシタ C_{st} 及び画素に蓄積された電荷蓄積量はその一部が失われ、フィードスルー電圧降下が発生するのである。しかし、次のピクセル(m+1, n)に与えられたゲートライン信号がTFT-Bを“オン”にすることにより当該電荷蓄積キャパシタ C_{st} のみをコモンライン1に接続し、電荷蓄積キャパシタ C_{st} に蓄積されている電荷蓄積量をゲートライン信号が通過する前の電荷蓄積量レベルに補充するのである。この時のゲートライン(m-1)に与えられる信号レベルの推移をa、ゲートライン(m)に与えられる信号レベルの推移をb、ゲートライン(m+1)に与えられる信号レベルの推移をc、データライン(n)に与えられる信号レベルの推移をd、画素(C_{1c})の電圧レベルの推移をe、電荷蓄積キャパシタ(C_{st})の電圧レベルの推移をfとして図6に示す。この場合、TFT-B経由で接続されるコモンライン1の接地電圧はTFT-A経由で接続されたときのコモンラインの接地電圧と同一であるとは限らない。即ち、この時電荷蓄積キャパシタ C_{st} に印加される電圧をTFT-A経由印加された電圧と比較すると高低いずれの方向にも変化しうるのであるが、後述するように低下のレベルはフィードスルー電圧降下に比べてごくわずかであるため電荷蓄積キャパシタ C_{st} の電荷蓄積40
50

量をゲートライン信号が通過する前の電荷蓄積量レベルに補充することができる所以である。

【0034】

そして、前記工程Bで電荷蓄積キャパシタに印加される電圧を前記工程Aで電荷蓄積キャパシタに印加される電圧よりも高くして前記電荷蓄積量への補充を実施し、フィードスルーレ電圧降下を復旧することも好ましい。前述のように、電荷蓄積キャパシタに補充される電荷蓄積量やフィードスルーレ電圧降下の復旧に要する時間も変動しうるのであるが、これは工程Bで印加する電圧の影響を受けているのである。即ち、後述するように、工程Bで印加される電圧が工程Aで印加された電圧に対しあるレベルを超えていていることがフィードスルーレ電圧降下を速やかに、そしてその全てを復旧するためにはより好ましいのである。

10

【0035】

前記電荷蓄積キャパシタとは別にコモン電極がゲートライン($m + 1$)に接続された1以上の電荷蓄積キャパシタを前記ピクセル(m, n)に用いて前記電荷蓄積量への補充を実施し、フィードスルーレ電圧降下を復旧することも好ましい。基本構成では図5に示すようにTFT-Aを経由してコモンラインに接続された電荷蓄積キャパシタ C_{s,t_1} は電荷補充を受けて画素の経時的な電圧降下を抑制し、TFT-Bを経由して電荷蓄積キャパシタ C_{s,t_1} への電荷補充することによりフィードスルーレ電圧降下を復旧するのである。しかし、図7に示すように更にゲートライン($m + 1$)に接続された電荷蓄積キャパシタ C_{s,t_2} を有していることによりTFT-Bを経由した電荷蓄積キャパシタ C_{s,t_1} への電荷補充と同時に電荷蓄積キャパシタ C_{s,t_2} も電荷補充を受けることになり、フィードスルーレ電圧降下の復旧効果を高めることができる。

20

【0036】

同一のゲートラインと交差しているデータラインの交点内に配置されている複数のピクセルのうちから任意に選択された1以上のピクセルを対象として前記電荷蓄積量への補充を実施し、フィードスルーレ電圧降下を復旧することも好ましい。例えば図8に示すように、フィードスルーレ電圧降下がLCDパネルの光学特性に影響しない部位または光学特性に配慮しなくても良い部位が存在しているのであれば、その部分には適用する必要はなく、コモンラインと接続しておけばよいのである。

【0037】

30

すなわち、電荷蓄積キャパシタに蓄積されている電荷量のゲートライン信号が通過する前の電荷蓄積量への補充は図8に示す構成にするなどしてLCDパネルの左右いずれか片側だけを対象として実施したり、図9に示すように左右両側から駆動してLCDパネル全体またはLCDパネルの中央部を除く左右の特定範囲を対象として実施することも可能である。前述のように特性改善が必要なLCDパネル面内の部位に限定して適用することが省エネルギーになるのではあるが、パネルサイズが大きい場合などには面内のばらつきが小さくなるよう全面に対して適用することが推奨されるのである。

【0038】

そして、半透過型LCDパネルに適用する場合には透過領域用サブピクセルと反射領域用サブピクセルでは使用する画素が異なるため、必要とされるフィードスルーレ電圧降下への対応を必要とされるレベルが異なっている。よって、それぞれの画素である C_T および C_R に対応する電荷蓄積キャパシタの電荷蓄積容量も C_{s,t_1} と C_{s,t_2} と最適な電荷蓄積容量に設定しておき、個別の電荷蓄積キャパシタへ必要相当量の電荷を補充してやることが好ましいのである。

40

【0039】

また、カラーLCDパネルでは各R、G、Bに対応するサブピクセル毎に必要とされるフィードスルーレ電圧降下への対応レベルが異なるため、配置される電荷蓄積キャパシタの電荷蓄積容量も C_{s,t_r} 、 C_{s,t_g} 、 C_{s,t_b} と最適な電荷蓄積容量に設定しておき、個別の電荷蓄積キャパシタへ必要相当量の電荷を補充するのが好ましいのである。

【0040】

50

前記ピクセルはサブピクセルを含んだものであり、当該ピクセル単位で前記電荷蓄積量への補充を実施し、フィードスルー電圧降下を復旧することも好ましい。前述のように、サブピクセルを有する半透過型LCDパネルやカラーLCDパネルでは既に特性バランスを考慮した設計で作り込まれているため、サブピクセル単位でフィードスルー電圧降下を復旧する必要はないのである。

【0041】

LCDパネルの温度を参照して電荷蓄積キャパシタに印加される電圧を調整し、前記電荷蓄積量への補充を実施してフィードスルー電圧降下を復旧することも好ましい。LCDパネルはその設置されている環境の温度によっても特性が変動しうるものであるため、前述の機能により最適化された場合であっても使用雰囲気温度の影響までは補正することはできない。従って、図12に示すように温度補償機能のみを実施することも特性を改善し安定化させる上で好ましいのである。

10

【0042】

本件発明はフィードスルー電圧降下を復旧する機能を有するLCDパネルであって、TFT-Sの“オン”作動により当該電荷蓄積キャパシタに蓄積された電荷のうち当該TFT-Sの“オフ”作動後に一部失われる電荷蓄積量を補充する機能を有するピクセルを配置したアクティブマトリックス基板を用いたことを特徴とするLCDパネルを提供する。

【0043】

前述のように、フィードスルー電圧降下はTFT-Sが“オン”作動することによりピクセル内に蓄積された電荷蓄積量がTFT-Sが“オフ”作動することによってTFT-Sに発生する寄生容量も含んだピクセル内のキャパシタ全体に再配分され、画素と電荷蓄積キャパシタの蓄積電荷量が減少することにより発生するのである。従って、TFT-Sが“オフ”作動した後に寄生容量見合いの電荷蓄積量を全て補充できればフィードスルー電圧降下は完全に復旧でき、寄生容量見合いの電荷蓄積量が補充されなかった場合でも補充電荷量見合いの降下電圧が復旧できるため、画質が改善されたLCDパネルとなるのである。

20

【0044】

前記アクティブマトリックス基板に配置されたピクセル(m, n)を構成する電荷蓄積キャパシタのコモン電極には以下の機能を有するTFT-A及びTFT-Bが接続されたLCDパネルであることも好ましい。

30

TFT-A：ゲートライン信号がゲートライン(m)を通過するときに“オン”作動し、ゲートライン(m)と当該電荷蓄積キャパシタとを接続する機能。

TFT-B：ゲートライン信号がゲートライン(m+1)を通過するときに“オン”作動し、ゲートライン(m+1)と当該電荷蓄積キャパシタとを接続する機能。

【0045】

上記構成とすることにより、マトリックスを構成する画素C_{1c}や電荷蓄積キャパシタC_{st}の形成時にその特性上のはらつきがあったとしても電圧降下が見られる時間を短縮した上に常に安定した電圧が得られることになり、LCDパネルのフリッカなどの現象が発生しにくいLCDパネルとなるのである。

【0046】

40

前記ピクセル(m, n)は前記電荷蓄積キャパシタとは別にコモン電極がゲートライン(m+1)に接続した1以上の電荷蓄積キャパシタを並列配置したものであるLCDパネルであることも好ましい。当該電荷蓄積キャパシタC_{st}の電荷蓄積容量は大きい程フィードスルー電圧降下のレベルを小さくできるのではあるが、ゲートライン信号の減衰にも配慮すると、後述するようにLCDパネル全面に対して必要であるとは限らないため、必要部分にだけ適用したLCDパネルとすることが好ましいのである。

【0047】

前記ピクセルがアクティブマトリックス基板内から任意に選択された一部分に配置されたLCDパネルであることも好ましい。最近の家庭用ディスプレイではワイド画面との切り替えが一般的になっており、ワイド画面は主に特に高精細な画像が得られるディジタル

50

放送やハイビジョン映像に多い。従って従来サイズのパネルでは画面のうち上端又は下端には高品位対応の必要がない場合があり得、この場合には部分的な適用にとどめたLCDパネルとすることで、生産コストの低減と省エネルギー対応ができるのである。

【0048】

前記LCDパネルは透過領域と反射領域を有する半透過型LCDパネルであることも好ましい。半透過型LCDパネルではその視認性が透過領域と反射領域とのバランスで変動するものであり、最適に設計されたそれぞれの画素が最適に駆動される故に、視認性の良好なLCDパネルなのである。

【0049】

前記LCDパネルはR、G、B用サブピクセルを有するカラーLCDパネルであること 10 も好ましい。このカラーLCDパネルも半透過型LCDパネルの場合と同様各画素が設計値に対して最適な特性を発揮するものとなり、現状では最も高品位が要求されるデジタルハイビジョン画像の観賞用としても十分用いうるものである。

【0050】

前記LCDパネルは、前記TFT-Bが温度補償用電圧調整器に接続しているアクティブマトリックス基板を用いたLCDパネルであることも好ましい。ここで用いる電圧調整器は、前述の様なゲートライン($m+1$)の信号を利用する方式を用いて電荷を補充するものであり、復旧後の画素電圧を使用環境の温度によって一律に調整して最適化することができる。すなわち、屋外で使用する場合などにはその場の温度環境に左右されずに最適な画像を得ることのできるLCDパネルなのである。 20

【0051】

以下本件発明に係る代表的なフィードスルー電圧降下の復旧方法について、図5に单一ピクセル(m, n)の基本構造とその前後のゲートライン($m, m+1$)及びデータライン(n)を示し、当該ピクセルに与えられる信号レベルのタイミングに対応して変化する当該画素にかかる電圧レベル、及び電荷蓄積キャパシタの電圧レベルを図6に示して効果を具体的に説明する。

【0052】

本件発明では、TFT-Sが“オン”作動後に画素と画素に並列に配置された電荷蓄積キャパシタに蓄積された電荷蓄積量を、フィードスルー電圧降下の発生後に、ゲートラインから付与される信号レベルの変動を利用してTFT-Sの“オフ”作動後に補充して復旧している。アクティブマトリックス駆動方式の基本構成では C_{1c} への電荷蓄積量は V_{pixe1} 及びコモンライン間の電圧レベル V_{com} により決定される。本件発明を基本構成と比較すると、画素と並列に配置されている電荷蓄積キャパシタ C_{st} に印加される電圧は、図5に示す回路構成により、 V_{com} と V_{com1} の間の変位を持っている。本件発明における一つの例ではゲートラインの信号がLCDパネルの作動領域に到達する前にこれらの電圧のどちらを用いるかをTFT-A及びTFT-Bを用いて制御している。 30

【0053】

本件発明が提供する方法を用いると、図6で示されるように、ゲートライン(m)の信号レベルが高レベル V_{gh} の時ゲートライン($m+1$)では V_{g1} 、そしてTFT-A及びTFT-Sは“オン”的状態で、TFT-Bは“オフ”的状態である。従って、 C_{1c} に印加される電圧は($V_{data} - V_{com}$)で、電荷蓄積キャパシタ C_{st} に印加される電圧も($V_{data} - V_{com}$)である。また、電荷蓄積キャパシタ C_{gs} に印加される電圧は($V_{data} - V_{gh}$)である。よって、上述したピクセル内のキャパシタの全てに蓄積されうる総電荷蓄積容量は以下の数3で表わされる。しかしこの時、TFT-Sは“オン”的状態であるため、 C_{gs} は“ゼロ”である。 40

【0054】

【数3】

$$Q_{pixel} = (C_{1c} + C_{st})(V_{data} - V_{com}) + C_{gs}(V_{data} - V_{gh})$$

【0055】

10

20

30

40

50

ゲートライン(m)の信号レベルが V_{g_h} から V_{g_1} に変化した後であってゲートライン($m+1$)の信号レベルが V_{g_h} に変化する前に C_{lc} 及び C_{st} に印加される電圧はフィードスルーレ電圧降下 V_f の影響を受けて ($V_{data} - V_f - V_{com}$) となっている。そして TFT-S が“オフ”の状態になるため C_{gs} は寄生容量を発揮することになり、この時 C_{gs} に印加される電圧は ($V_{data} - V_f - V_{g_1}$) である。この時点での上述のキャパシタの総電荷蓄積量は以下の数 4 で表わされる。

【0056】

【数 4】

$$Q_{pixel} = (C_{lc} + C_{st})(V_{data} - \Delta V_f - V_{com}) + C_{gs}(V_{data} - \Delta V_f - V_{g_1})$$

10

【0057】

数 3 と数 4 との比較において、自己放電を考えなければ数 3 と数 4 は等しいため以下の数 5 が得られ、フィードスルーレ電圧降下 V_f は以下の数 6 となる。

【0058】

【数 5】

$$C_{gs}(V_{gl} - V_{gh}) = (C_{lc} + C_{st} + C_{gs})(-\Delta V_f)$$

【0059】

【数 6】

$$\Delta V_f = C_{gs}(V_{gh} - V_{gl}) / (C_{lc} + C_{st} + C_{gs})$$

20

【0060】

しかし、上記はフィードスルーレ電圧降下が発生したままの状態であって、ゲートライン($m+1$)の信号レベルが V_{g_h} に変化すると TFT-B は“オン”的な状態になる。そして V_{cst} は V_{com_1} となるため、この状態で電荷を補充した後の総電荷蓄積容量は以下の数 7 で表わされる。

【0061】

【数 7】

$$Q_{pixel} = C_{st}(V_{pixel} - V_{com_1}) + C_{lc}(V_{pixel} - V_{com}) + C_{gs}(V_{pixel} - V_{gl})$$

30

【0062】

上記によりフィードスルーレ電圧降下を全て復旧できたとすれば、 $V_{pixel} = V_{data}$ である。そこで数 7 と数 3 を比較して演算すると以下の数 8 が得られ、これからフィードスルーレ電圧降下を全て復旧するための V_{com_1} の値と V_{com} との関係である以下の数 9 が得られる。

【0063】

【数 8】

$$C_{st}(-V_{com_1}) + C_{gs}(-V_{gl}) = C_{st}(-V_{com}) + C_{gs}(-V_{gh})$$

【0064】

【数 9】

$$V_{com_1} = V_{com} + (C_{gs}/C_{st})(V_{gh} - V_{gl})$$

40

【0065】

上記経過をたどりピクセル(m, n)を構成する要素別に現われる信号レベルの推移を図 6 に示した。図 6 f に示される V_{cst} が V_{com} から V_{com_1} に変化した後に各キャパシタへの電荷補充が開始され、各キャパシタの電荷蓄積容量が飽和になり画素電圧が V_{data} に達するまで増加し続ける。

【実施例】

【0066】

50

実施例では、フィードスルー電圧降下を復旧してLCDパネルの特性を改善するために、電荷蓄積キャパシタとコモンラインとの間に印加する電圧を変化させることによって電荷蓄積キャパシタへの電荷補充が可能であることを代表的な実施形態を示し説明する。

【0067】

<実施形態1>

第1の実施形態を図7に示す。ここでは、図5に示されている単一の電荷蓄積キャパシタ C_{st} に替えて、単一の画素に二つの電荷蓄積キャパシタ C_{st1} 及び C_{st2} を使用する方式である。すなわち、電荷蓄積キャパシタ C_{st1} は図5の電荷蓄積キャパシタ C_{st} と同様の接続方式で用い、電荷蓄積キャパシタ C_{st2} はゲートライン($m+1$)に接続される。これにより、ゲートライン($m+1$)の信号レベルが V_{g1} から V_{gh} に変化すると、電荷蓄積キャパシタ C_{st1} の電圧が V_{com} から V_{com1} に変化し、同時に電荷蓄積キャパシタ C_{st2} の電圧が V_{g1} から V_{gh} に変化することの両方により電荷蓄積キャパシタに電荷が補充されフィードスルー電圧降下が復旧できる。10

【0068】

<実施形態2>

第2の実施形態を図8に示す。ここでは、大面積のLCDパネルで右側のフィードスルー電圧降下が左側のフィードスルー電圧降下と異なる場合の適用である。本件発明ではLCDパネルの異なる側で、コモンラインとの間で異なる電圧を使用することが可能である。例えば、図に示されるように左側に配置されたピクセルにのみゲートライン($m+1$)の信号を用いて電荷蓄積キャパシタに電荷の補充を行いLCDパネルの左側だけでフィードスルー電圧降下の復旧を実行することができる。見ての通り、コモンラインとコモンライン1との接続切り換えがLCDパネルの左側だけで実行される。従ってLCDパネルの右側では C_{1c} 及び C_{st} はともに公知技術である図1のようにコモンラインに接続される。20

【0069】

<実施形態3>

第3の実施形態を図9に示す。ここでは、各ピクセルが透過領域用サブピクセルと反射領域用サブピクセルを持っている半透過型LCDパネルに適用している。よく知られているように、透過領域は透明電極を有し、反射領域は別途反射電極を有している。ここでは透明電極及びその電荷蓄積容量は C_T (TはTransparentの頭文字)で表われされ、反射電極及びその電荷蓄積容量は C_R (RはReflectiveの頭文字)で表われされており、それぞれが有する電荷蓄積容量が異なっているのが通例である。したがって、個々の領域はそれぞれの画素に対応した電荷蓄積容量に設定された電荷蓄積キャパシタ C_{st1} 及び C_{st2} を、そして独自のTFT-Sに対応した寄生容量 C_{gs} そして C_{st} を有することになる。ここで用いている符号1は透過領域を表し、符号2は反射領域を表している。即ち、この例では電荷蓄積キャパシタ C_{st1} 及び C_{st2} をTFT-B経由ゲートライン($m+1$)の信号で電圧を印加することにより電荷を補充し、フィードスルー電圧降下をそれが最適値になるように復旧するのである。30

【0070】

<実施形態4>

第4の実施形態を図10に示す。ここではカラーLCDパネルに適用している。カラーLCDパネルではピクセルは三個のカラーサブピクセル、R、G、Bに分かれており、TFT-AとTFT-Bによりコモンラインとコモンライン1との接続切り換えが異なるサブピクセルの電荷蓄積キャパシタ C_{str} 、 C_{stg} 、 C_{stb} に対して実施され電荷が補充される。一般的には電荷蓄積キャパシタ C_{str} 、 C_{stg} 、 C_{stb} の電荷蓄積容量は三個のカラーサブピクセル、R、G、Bに対応しそれぞれ異なる値となるように設計される。このように、各カラーサブピクセルに対する電圧値はそれぞれのサブピクセルの電荷蓄積キャパシタ C_{str} 、 C_{stg} 、 C_{stb} に電荷を補充することによって個別に復旧できる。 C_{str} 、 C_{stg} 、 C_{stb} 間の違いは、どのような曲線にするかによって決定される。4050

【0071】

<実施形態5>

第5の実施形態を図11に示す。ここでは、LCDパネルの左側のコモンライン電圧をTFT-A及びTFT-Bにより制御してコモンラインとコモンライン1で接続を切り替え、LCDパネルの右側のコモンライン電圧はTFT-C及びTFT-Dにより制御してコモンラインとコモンライン2との接続を切り換える方式である。こうすることで、大画面の場合には片側制御時に発生するゲートライン信号の減衰の影響を小さくできるほか、中央部ではフィードスルー電圧降下の復旧が必要ない場合などの対応が容易になる。

【0072】

<実施形態6>

10

第6の実施形態を図12に示す。ここでは V_{com1} を固定ではなく可変とした方式である。即ち、温度センサーを用いて電圧調整器を作動させ V_{com1} のレベルを変化させている。一般的に、周囲の温度が変化すると液晶の効率も変化する。同等の効率を維持する目的で液晶の駆動電圧を調節するのである。温度センサーが周囲の温度変化を察知すると、その情報が電圧調整器に伝えられ、電圧調整器はこの情報に基づいて駆動電圧を調節するのである。

【0073】

そして図13には、上記説明の理解を更に助けるために図5に記載のものと同様の等価回路におけるピクセル(m, n)中の画素をコモン電極と画素電極を有している実体様で示した。図に見られるように、画素のコモン電極はコモンラインに接続されており、画素電極はTFT-S経由データラインと接続されている。画素電極はさらにTFT-Sのゲート電極(及び寄生容量 C_{gs})経由ゲートラインに、そして電荷蓄積キャパシタ C_{st} とTFT-Bを経由してコモンライン1に接続されている。

20

【0074】

本件発明では好ましい実施の形態を前述の通り開示したが、これらは決して本件発明を限定するものではなく、当該技術を熟知する者なら誰でも本件発明の精神と領域を脱しない範囲内で各種の変更や改編を加えることができる。従って本件発明の保護範囲は特許請求の範囲で指定した内容を基準とする。

【産業上の利用可能性】**【0075】**

30

本件発明はパルス波形信号における電圧変化に伴うコモン電極との間の電圧変動を利用して、フィードスルー電圧降下を改善する。パルス波形信号の有する電圧レベルの変化を利用する本件発明の方式によれば、LCDパネルの作動領域中の全ての、或いは一部のピクセル中の電荷蓄積キャパシタに印加される電圧を調節し、フィードスルー電圧降下の原因である画素駆動用のスイッチング素子が有している寄生容量見合いの電荷蓄積量を速やかに補充し、フィードスルー電圧降下を復旧することができる。

【図面の簡単な説明】**【0076】**

【図1】基本的なアクティブマトリックス構造を有するLCDパネルの単一ピクセルの等価回路を示す図である。

40

【図2】図1に示す等価回路に係る各種信号レベル及び画素電圧の推移を示す図である。

【図3】別の先行文献が示すLCDパネルの単一ピクセルの等価回路を示す図である。

【図4】図3に示す等価回路を採用し、ゲートラインに三段階の電圧レベルを有するパルス波形を用いた場合の各種信号レベル及び画素電圧の推移を示す図である。

【図5】本件発明におけるフィードスルー電圧降下を減少する基本概念を示した等価回路図の一例である。

【図6】図5に示す等価回路に係る各種信号レベル及び画素電圧の推移を示す図である。

【図7】本件発明の一つの実施態様であって、一つの画素に二つの電荷蓄積キャパシタを使用した例を示す等価回路図である。

【図8】本件発明の一つの実施態様であって、LCDパネルを構成するピクセルのうち選

50

択されたピクセルに適用した例を示す等価回路図である。

【図9】本件発明の一つの実施態様であって、LCDパネルの左右両側から制御した例を示す等価回路図である。

【図10】本件発明の一つの実施態様であって、半透過型LCDパネルの制御に適用した例を示す等価回路図である。

【図11】本件発明の一つの実施態様であって、カラーLCDパネルのサブピクセル制御に適用した例を示す等価回路図である。

【図12】本件発明の一つの実施態様であって、温度補償機能を付加した例を示す等価回路図である。

【図13】電圧をLCDパネル中の画素にいかにして印加するかを示した単一ピクセルの概念図である。 10

【符号の説明】

【0077】

C_{st} 、 C_{st1} 、 C_{st2} 電荷蓄積キャパシタ及びその有する電荷蓄積容量

C_{str} 、 C_{stg} 、 C_{stb}

C_{lc} 、 C_T 、 C_R 液晶物質及びその有する電荷蓄積容量

C_{gs} 、 C_{gs1} 、 C_{gs2} TFT-Sが有する寄生容量

TFT-S、TFT-SR、TFT-ST 画素駆動用TFT

TFT-A、TFT-B、TFT-C、TFT-D 電圧印加用TFT

V_{com} 、 V_{com1} 、 V_{com2} コモンラインの接地電圧

20

V_{cst} 電荷蓄積キャパシタの接地電圧

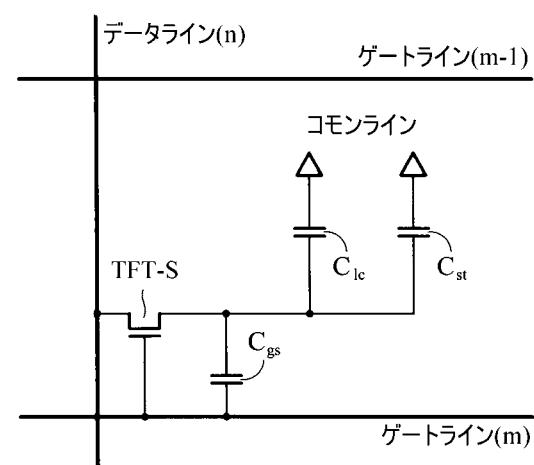
V_{data} データライン信号の接地電圧

V_{gh} 、 V_{gc} 、 V_{g1} ゲートライン信号の接地電圧

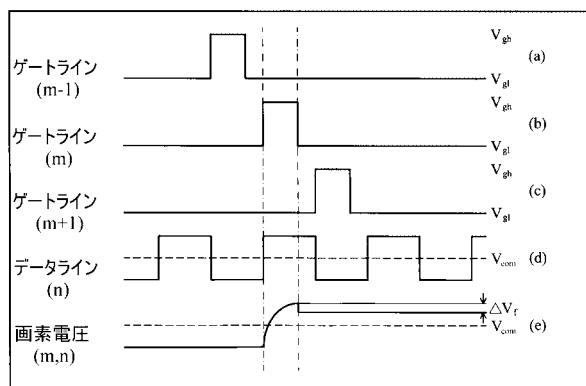
V_{pixe1} 画素の接地電圧

V_f フィードスルー電圧降下

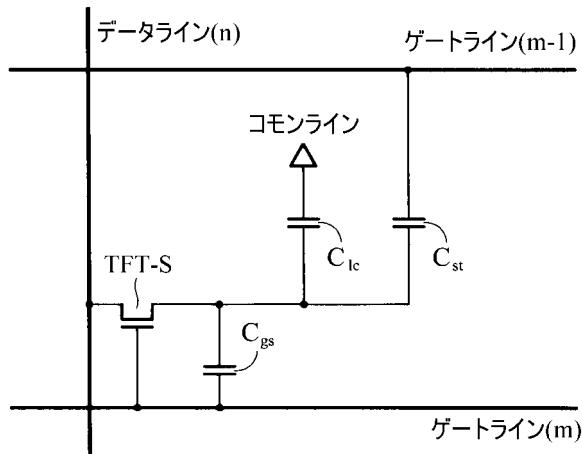
【図1】



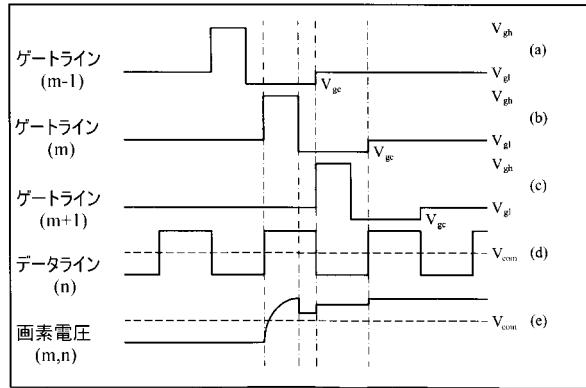
【図2】



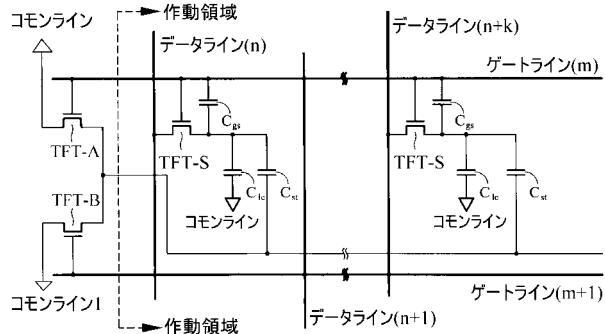
【図3】



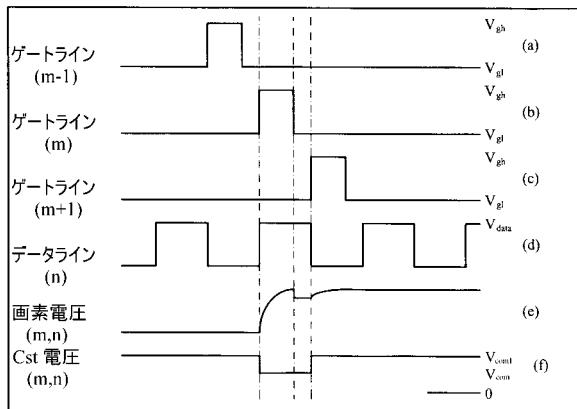
【図4】



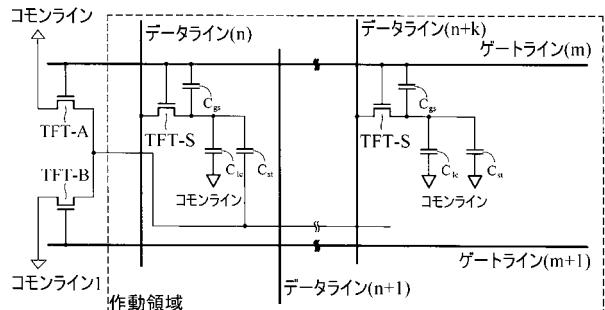
【図5】



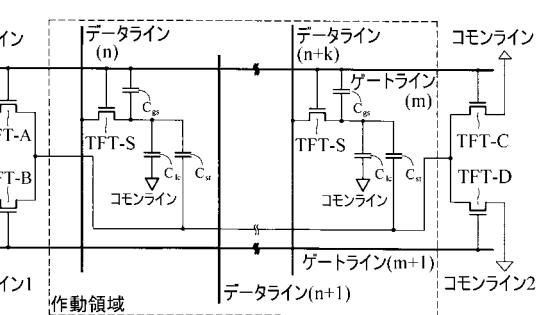
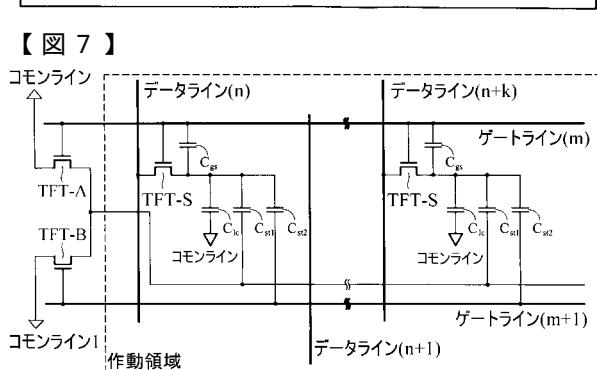
【図6】



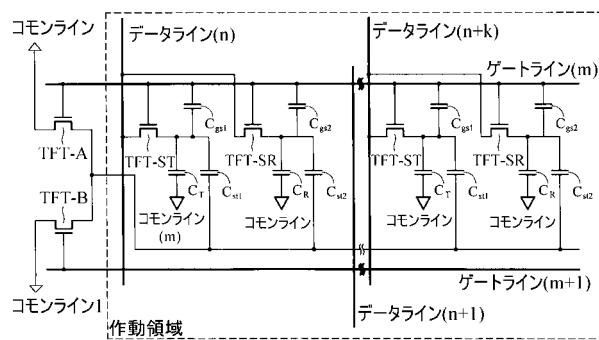
【図8】



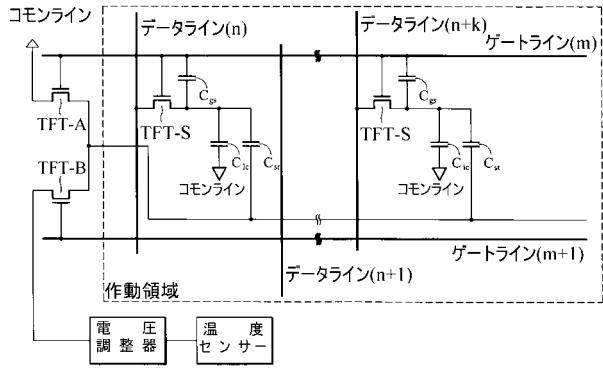
【図9】



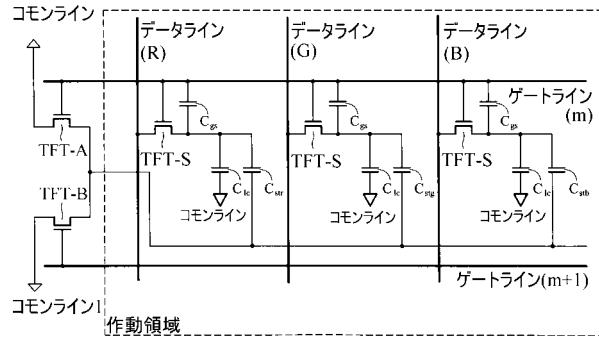
【図10】



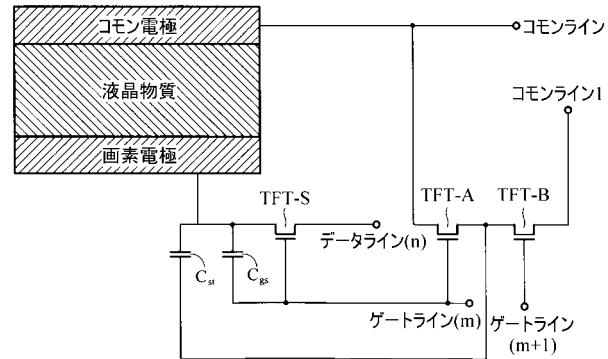
【図12】



【図11】



【図13】



フロントページの続き

(51)Int.Cl.

F I

G 09 G 3/20 6 4 2 C
G 09 G 3/20 6 4 2 P
G 09 G 3/20 6 2 4 B

審査官 西島 篤宏

(56)参考文献 特開平06-273720 (JP, A)

特開2004-240263 (JP, A)

特開2001-282205 (JP, A)

特開2005-128101 (JP, A)

特開2001-255510 (JP, A)

特開平04-313733 (JP, A)

(58)調査した分野(Int.Cl., DB名)

G 09 G 3 / 0 0 - 3 / 3 8
G 02 F 1 / 1 3 3 5 0 5 - 5 8 0

专利名称(译)	用于改善液晶显示面板和具有改善的光学特性的液晶显示面板的光学特性的方法		
公开(公告)号	JP4550012B2	公开(公告)日	2010-09-22
申请号	JP2006159491	申请日	2006-06-08
[标]申请(专利权)人(译)	友达光电股份有限公司		
申请(专利权)人(译)	友达光电股▲ふん▼有限公司		
当前申请(专利权)人(译)	友达光电股▲ふん▼有限公司		
[标]发明人	黄雪瑛		
发明人	黄 雪瑛		
IPC分类号	G09G3/36 G02F1/133 G09G3/20		
CPC分类号	G09G3/3655 G02F1/136213 G02F2203/09 G02F2203/21 G09G3/2011 G09G3/3648 G09G2300/0443 G09G2300/0456 G09G2300/0876 G09G2320/0204		
FI分类号	G09G3/36 G02F1/133.550 G09G3/20.624.C G09G3/20.622.A G09G3/20.622.G G09G3/20.642.C G09G3/20.642.P G09G3/20.624.B		
F-TERM分类号	2H093/NC34 2H093/NC35 2H093/NC63 2H093/NC66 2H093/ND54 2H093/ND56 2H093/ND58 2H193 /ZA04 2H193/ZA06 2H193/ZA07 2H193/ZC36 2H193/ZH33 2H193/ZH40 2H193/ZH43 2H193/ZK01 5C006/AF54 5C006/BB16 5C006/BC03 5C006/BF34 5C006/BF37 5C006/BF38 5C006/FA21 5C006 /FA36 5C080/AA10 5C080/BB05 5C080/DD03 5C080/EE29 5C080/FF11 5C080/JJ03 5C080/JJ04 5C080/JJ06		
代理人(译)	吉村克洋		
优先权	11/154773 2005-06-15 US		
其他公开文献	JP2006350335A		
外部链接	Espacenet		

摘要(译)

提供一种具有改善的光学特性的有源矩阵驱动型液晶显示面板。为了解决上述问题，为了恢复施加到在通过栅极线信号之后下降的液晶元件的电压，调节像素中的电荷存储电容器的电荷累积量的波动。通过使用两个开关元件将两个公共电极连接到电荷存储电容器的公共电极侧，可以实现电荷量的调节。由栅极线操作的一个开关元件施加电压信号等于公共线路电压，使用另一开关元件以下一旦通过操作下一栅极线信号降低公共线路电压电荷存储量然后补充。对于透反液晶显示板或彩色液晶显示板，类似地以像素为单位调节电荷存储量。9系统技术领域

図 2】

