

(19) 日本国特許庁(JP)

## (12) 特許公報(B2)

(11) 特許番号

特許第5704781号  
(P5704781)

(45) 発行日 平成27年4月22日(2015.4.22)

(24) 登録日 平成27年3月6日(2015.3.6)

(51) Int.Cl.

F 1

G09G 3/36 (2006.01)

G09G 3/36

G02F 1/133 (2006.01)

G02F 1/133 550

G09G 3/20 (2006.01)

G09G 3/20 612U

G09G 3/20 621F

G09G 3/20 622Q

請求項の数 11 (全 20 頁) 最終頁に続く

(21) 出願番号

特願2006-229661 (P2006-229661)

(22) 出願日

平成18年8月25日 (2006.8.25)

(65) 公開番号

特開2007-65657 (P2007-65657A)

(43) 公開日

平成19年3月15日 (2007.3.15)

審査請求日

平成21年8月3日 (2009.8.3)

審判番号

不服2013-24382 (P2013-24382/J1)

審判請求日

平成25年12月11日 (2013.12.11)

(31) 優先権主張番号

10-2005-0079412

(32) 優先日

平成17年8月29日 (2005.8.29)

(33) 優先権主張国

韓国 (KR)

(73) 特許権者 512187343

三星ディスプレイ株式會社  
Samsung Display Co., Ltd.大韓民国京畿道龍仁市器興区三星二路95  
95, Samsung 2 Ro, Gih  
eung-Gu, Yongin-City  
, Gyeonggi-Do, Korea

(74) 代理人 100121382

弁理士 山下 託嗣

(72) 発明者 李白雲  
大韓民国京畿道龍仁市新鳳洞新エルジー1  
次ビレッジ104棟902号

最終頁に続く

(54) 【発明の名称】表示装置及びその駆動方法

## (57) 【特許請求の範囲】

## 【請求項 1】

第1画素行に位置した第1画素と、

前記第1画素行の次段に位置する第2画素行に位置し、前記第1画素に列方向に隣接した第2画素と、

第1ゲートオン電圧を前記第1画素に伝達する第1ゲート線と、

第2ゲートオン電圧を前記第2画素に伝達する第2ゲート線と、

第1及び第2データ電圧を前記第1及び第2画素にそれぞれ伝達するデータ線と、

前記第1画素の第1入力映像信号及び前記第2画素の第2入力映像信号に基づいて第2入力映像信号を補正して補正映像信号( $d_q'$ )を生成する映像信号補正部と、

前記各第1及び第2ゲート線に前記第1ゲートオン電圧と前記第2ゲートオン電圧を印加するゲート駆動部と、

前記第1入力映像信号及び前記補正映像信号( $d_q'$ )を前記第1及び第2データ電圧にそれぞれ変換して前記データ線に印加するデータ駆動部とを備え、

前記第1ゲート線に前記第1ゲートオン電圧を印加し、

前記第1画素に前記第1データ電圧を印加し、

前記第1ゲート線への前記第1ゲートオン電圧の印加時間と所定の時間重なるように前記第2ゲート線に第2ゲートオン電圧を印加し、

前記第2画素に前記第1データ電圧を印加し、

前記第1ゲートオン電圧の印加を中止しと、

10

20

前記第2画素に前記第2データ電圧を印加し、

前記第2ゲートオン電圧の印加を中止し、

前記映像信号補正部は、

前記第1入力映像信号が前記第2入力映像信号より大きい場合、補正映像信号( $d_q'$ )を前記第2入力映像信号より小さい値とし、

前記第1入力映像信号が現在の画素行の映像信号である前記第2入力映像信号より小さい場合、補正映像信号( $d_q'$ )を前記第2入力映像信号より大きい値とし、

前記第1入力映像信号と前記第2入力映像信号とが同一の場合には、補正映像信号( $d_q'$ )は前記第2入力映像信号とすることを特徴とする表示装置。

#### 【請求項2】

10

前記映像信号補正部は画素行の番号を計数して計数値を出力するカウンターを有し、

前記映像信号補正部は前記計数値に基づいて前記第2入力映像信号を補正することを特徴とする請求項1に記載の表示装置。

#### 【請求項3】

前記映像信号補正部は次式により前記補正映像信号( $d_q'$ )を算出することを特徴とする請求項2に記載の表示装置。

$d_q' = d_q + f(q, d_q, d_{q-1})$  (ここで、 $d_q$ は前記第2入力映像信号であり、 $q$ は前記計数値であり、 $d_{q-1}$ は前記第1入力映像信号である。)

ここで、 $d_q - d_{q-1} > 0$ であれば  $f(q, d_q, d_{q-1}) > 0$  であり、 $d_q - d_{q-1} < 0$  であれば  $f(q, d_q, d_{q-1}) < 0$  であり、 $d_q - d_{q-1} = 0$  であれば  $f(q, d_q, d_{q-1}) = 0$  であり、 $q = 0$  であれば  $f(q, d_q, d_{q-1}) = 0$  であり、 $r > q$  であれば  $|f(r, d_r, d_{r-1})| > |f(q, d_q, d_{q-1})|$  である。

20

#### 【請求項4】

前記映像信号補正部は前記第1入力映像信号と前記第2入力映像信号との差によって前記第2入力映像信号を補正することを特徴とする請求項2に記載の表示装置。

#### 【請求項5】

前記映像信号補正部は次式により前記補正映像信号( $d_q'$ )を算出することを特徴とする請求項4に記載の表示装置。

$d_q' = d_q + (q)(d_q - d_{q-1})$  (ここで  $d_q$  は前記第2入力映像信号であり、 $q$  は前記計数値であり、 $d_{q-1}$  は前記第1入力映像信号である。)

30

ここで、 $(0) = 0$  であり、 $r > q$  であれば  $(r) > (q)$  である。

#### 【請求項6】

前記第1及び第2ゲートオン電圧はそれぞれ予備充電用ゲートオン電圧と、前記予備充電用ゲートオン電圧に連続して生成される本充電用ゲートオン電圧を含み、

前記第1ゲートオン電圧の本充電用ゲートオン電圧と前記第2ゲートオン電圧の予備充電用ゲートオン電圧が重なることを特徴とする請求項1に記載の表示装置。

#### 【請求項7】

前記映像信号補正部は一つの画素行の第1入力映像信号を記憶するラインメモリを有することを特徴とする請求項1に記載の表示装置。

#### 【請求項8】

40

前記映像信号補正部は前記補正映像信号を記憶するルックアップテーブルを含むことを特徴とする請求項1に記載の表示装置。

#### 【請求項9】

第1画素行に位置した第1画素及び前記第1画素行のすぐ後に位置する第2画素行に位置し、前記第1画素に列方向に隣接した第2画素と、第1ゲートオン電圧を前記第1画素に伝達する第1ゲート線と、第2ゲートオン電圧を前記第2画素に伝達する第2ゲート線と、第1及び第2データ電圧を前記第1及び第2画素にそれぞれ伝達するデータ線と、前記第1画素の第1入力映像信号及び前記第2画素の第2入力映像信号に基づいて前記第2入力映像信号を補正して補正映像信号( $d_q'$ )を生成する映像信号補正部と、前記各第1及び第2ゲート線に前記第1ゲートオン電圧と前記第2ゲートオン電圧を印加するゲー

50

ト駆動部と、前記第1入力映像信号と前記補正映像信号( $d_q'$ )を前記第1及び第2データ電圧にそれぞれ変換して前記データ線に印加するデータ駆動部とを備える表示装置の駆動方法において、

前記第1ゲート線に前記第1ゲートオン電圧を印加する段階と、

前記第1画素に前記第1データ電圧を印加する段階と、

前記第1ゲート線への前記第1ゲートオン電圧の印加時間と所定の時間重なるように前記第2ゲート線に第2ゲートオン電圧を印加する段階と、

前記第2画素に前記第1データ電圧を印加する段階と、

前記第1ゲートオン電圧の印加を中止する段階と、

前記第2画素に前記第2データ電圧を印加する段階と、

前記第2ゲートオン電圧の印加を中止する段階とを含み、

前記映像信号補正部は、

前記第1入力映像信号が前記第2入力映像信号より大きい場合、補正映像信号( $d_q'$ )を前記第2入力映像信号より小さい値とし、

前記第1入力映像信号が現在の画素行の映像信号である前記第2入力映像信号より小さい場合、補正映像信号( $d_q'$ )を前記第2入力映像信号より大きい値とし、

前記第1入力映像信号と前記第2入力映像信号とが同一の場合には、補正映像信号( $d_q'$ )は前記第2入力映像信号とすることを特徴とする表示装置の駆動方法。

#### 【請求項10】

前記第1及び第2ゲートオン電圧はそれぞれ予備充電用パルスと本充電用パルスを含むことを特徴とする請求項9に記載の表示装置の駆動方法。 20

#### 【請求項11】

前記第1データ電圧は、前記第1ゲートオン電圧の本充電ゲートオン電圧と前記第2ゲートオン電圧の前記予備充電ゲートオン電圧の印加後に前記第1及び第2画素に印加され、前記第2データ電圧は、前記第2ゲートオン電圧の本充電ゲートオン電圧の印加後に前記第2画素に印加されることを特徴とする請求項10に記載の表示装置の駆動方法。

#### 【発明の詳細な説明】

##### 【技術分野】

##### 【0001】

本発明は表示装置及びその駆動方法に関する。 30

##### 【背景技術】

##### 【0002】

一般的の液晶表示装置は、画素電極及び共通電極を具備した二つの表示板と、その間で挟持された誘電率異方性を有する液晶層とを備える。画素電極は行列状に配列されており、薄膜トランジスタ(TFT)などスイッチング素子に接続され、一行ずつ順次にデータ信号の印加を受ける。共通電極は表示板の全面に亘って形成され、共通電圧の印加を受ける。画素電極、共通電極及びその間の液晶層は、回路的には液晶キャパシタを構成し、液晶キャパシタは、これに接続されたスイッチング素子と共に画素を構成する基本単位になる。 40

##### 【0003】

このような液晶表示装置は、二つの電極に電圧を印加して液晶層に電界を生成し、この電界の強さを調節して液晶層を通過する光の透過率を調節することによって所望の画像を得る。この時、液晶層に一方向の電界が長く印加されることによって発生する劣化現象を防止するためにフレーム毎に、行毎に、または画素毎に共通電圧に対するデータ信号の電圧極性を反転させる。

##### 【0004】

このような液晶表示装置は、コンピュータの表示装置のみならず、テレビなどの表示画面にも広く使用されるようになり、動画表示に対応できることが要求されている。しかしながら、液晶表示装置は、液晶の応答速度が遅く、動画表示に適していない。また、液晶 50

表示装置は、画像データを書き込んでから次の画像データを書き込むまで、表示を保持するホールドタイプ(hold type)の表示装置であるので、動画を表示するときにボケが生じ、解像度が低下するという、画像のブラーイング(blurring)現象が発生する。

#### 【0005】

このような問題を解消するために、液晶キャパシタに実質的に表示に係わる正常データ電圧が印加される前に、所定の時間予備充電(pre-charging)電圧を印加して、予め液晶分子をある程度配向させる。このようにすれば、液晶キャパシタの現在電圧と目標電圧との差が比較的に小さくなり、短時間内に目標電圧に達することができるようになる。

10

#### 【0006】

しかしながら、同一画素行に存在する複数のキャパシタに同一の大きさの正常データ電圧が印加されても、予備充電した電圧が互いに異なる場合には、液晶キャパシタに充電された電圧が互いに異なるため輝度差が生じ、画像が二重になって見えるなど画質劣化が発生する。

#### 【発明の開示】

##### 【発明が解決しようとする課題】

#### 【0007】

本発明は、前記のような従来の問題点を解決するためになされたものであって、その目的は、液晶キャパシタの充電時間の不足による画質劣化を防止することである。本発明の他の目的は、予備充電によって発生する表示装置の画質劣化を改善することである。

20

#### 【課題を解決するための手段】

#### 【0008】

前述した目的を達成するための本1発明の一実施形態に係る表示装置は、第1画素行に位置した第1画素及び前記第1画素行のすぐ後に位置する第2画素行に位置し、前記第1画素に列方向に隣接した第2画素と、第1ゲートオン電圧を前記第1画素に伝達する第1ゲート線と、第2ゲートオン電圧を前記第2画素に伝達する第2ゲート線と、第1及び第2データ電圧を前記第1及び第2画素に伝達するデータ線と、前記第1画素の第1入力映像信号及び前記第2画素の第2入力映像信号に基づいて前記第2入力映像信号を補正して補正映像信号を生成する映像信号補正部と、前記各第1及び第2ゲート線に前記第1ゲートオン電圧と前記第2ゲートオン電圧を印加するゲート駆動部と、前記第1入力映像信号と前記補正映像信号を前記第1及び第2データ電圧にそれぞれ変換して前記データ線に印加するデータ駆動部とを備え、前記第1ゲートオン電圧と前記第2ゲートオン電圧は所定の時間重なる。

30

#### 【0009】

従来の表示装置であれば、第1ゲートオン電圧と第2ゲートオン電圧は重なることなく異なる期間で出力される。よって、例えば1H期間のあいだ第1ゲートオン電圧が印加されると、次の1H期間のあいだ第2ゲートオン電圧が印加されるというように、第1及び第2ゲートオン電圧は重畠しない。しかし、本発明によれば、直近に隣接したゲート線に伝達される二つのゲートオン電圧を所定の時間重畠する。例えば、1H期間を過ぎても第1ゲートオン電圧が印加されることで、次の1H期間では第1及び第2ゲートオン電圧がともに印加される。このようにゲートオン電圧の全体の印加時間を増加することで、各画素の充電時間が増加する。さらに、データ電圧差の小さい直近の隣接した画素のデータ電圧を用いて予備充電を行なうため、所望の大きさを有する電圧への充電が容易に行なわれる。

40

#### 【0010】

また、映像信号補正部は、同一画素行において、予備充電されたデータ電圧を考慮して正常データ電圧の大きさを補正する。そして、この補正された正常データ電圧が画素に印加される。これにより、同一の正常データ電圧で本充電がなされる同一画素行の画素で互いに異なる電圧で予備充電されるによって発生する輝度差が減少し、画質が良くなる。

50

発明 2 は、発明 1 において、前記映像信号補正部は、画素行の番号を計数して計数値を出力するカウンターを有し、前記映像信号補正部は、前記計数値に基づいて前記第 2 入力映像信号を補正することが望ましい。

#### 【 0 0 1 1 】

正常データ電圧の大きさを補正するときに画素行の番号を考慮するので、データ線の配線抵抗や信号遅延などによる画質劣化が減少する。

発明 3 は、発明 2 において、前記カウンターは、外部から印加されるデータイネーブル信号に基づいて前記計数値を出力することを特徴とする。

データイネーブル信号に基づいて計数値を出力することで、正常データ電圧を補正する際に、該当する画素行との同期をとることができ。 10

#### 【 0 0 1 2 】

発明 4 は、発明 2 において、前記映像信号補正部は、 $d_q' = d_q + f(q, d_q, d_{q-1})$  (ここで、 $d_q$  は前記第 2 入力映像信号であり、 $q$  は前記計数値であり、 $d_{q-1}$  は前記第 1 入力映像信号である。) により前記補正映像信号 ( $d_q'$ ) を算出する。ここで、 $d_q - d_{q-1} > 0$  であれば  $f(q, d_q, d_{q-1}) > 0$  であり、 $d_q - d_{q-1} < 0$  であれば  $f(q, d_q, d_{q-1}) < 0$  であり、 $d_q - d_{q-1} = 0$  であれば  $f(q, d_q, d_{q-1}) = 0$  であり、 $q = 0$  であれば  $f(q, d_q, d_{q-1}) = 0$  であり、 $r > q$  であれば  $|f(r, d_r, d_{r-1})| > |f(q, d_q, d_{q-1})|$  である。

#### 【 0 0 1 3 】

直前の第 1 入力映像信号 ( $d_{q-1}$ ) が現在の第 2 入力映像信号 ( $d_q$ ) より大きい場合、関数 ( $f$ ) 値は 0 より小さい値になり、補正映像信号 ( $d_q'$ ) は現在の映像信号 ( $d_q$ ) より小さい値になる。逆に、直前の第 1 入力映像信号 ( $d_{q-1}$ ) が現在の第 2 入力映像信号 ( $d_q$ ) より小さい場合、関数 ( $f$ ) 値は 0 より大きい値になって補正映像信号 ( $d_q'$ ) は現在の映像信号 ( $d_q$ ) より大きい値になる。つまり、予備充電に用いられる第 1 入力映像信号 ( $d_{q-1}$ ) が、本来印加される第 2 入力映像信号 ( $d_q$ ) よりも小さい場合には、補正映像信号を大きくしてより急速に画素電圧を充電するようとする。 20

#### 【 0 0 1 4 】

発明 5 は、発明 2 において、前記映像信号補正部は、前記第 1 入力映像信号と前記第 2 入力映像信号の差によって前記第 2 入力映像信号を補正することを特徴とする。

発明 6 は、発明 5 において、前記映像信号補正部は  $d_q' = d_q + f(q) (d_q - d_{q-1})$  (ここで  $d_q$  は前記第 2 入力映像信号であり、 $q$  は前記計数値であり、 $d_{q-1}$  は前記第 1 入力映像信号である。) により前記補正映像信号 ( $d_q'$ ) を算出する。ここで、 $f(0) = 0$  であり、 $r > q$  であれば  $f(r) > f(q)$  である。補正映像信号 ( $d_q'$ ) は、上記式によても算出することができる。 30

#### 【 0 0 1 5 】

発明 7 は、発明 1 において、前記第 1 及び第 2 ゲートオン電圧は、それぞれ予備充電用ゲートオン電圧と前記予備充電用ゲートオン電圧に連続して生成される本充電用ゲートオン電圧を含み、前記第 1 ゲートオン電圧の本充電用ゲートオン電圧と、前記第 2 ゲートオン電圧の予備充電用ゲートオン電圧が重なることが望ましい。

発明 8 は、発明 7 において、前記表示装置は、前記ゲート駆動部及び前記データ駆動部を制御する信号制御部をさらに備え、前記信号制御部は、前記第 1 ゲートオン電圧と前記第 2 ゲートオン電圧の出力開始を指示する垂直同期開始信号と、前記第 1 及び第 2 ゲートオン電圧の持続時間を限定する出力イネーブル信号を前記ゲート駆動部に印加することが望ましい。 40

#### 【 0 0 1 6 】

第 1 ゲート線 ( $G_1$ ) から順次にゲートオン電圧 ( $V_{on}$ ) が順次に印加されれば、全画素 ( $PX$ ) はすぐ直前のゲート線に接続された画素電極に印加されるデータ電圧 ( $V_d$ ) で予備充電された後、補正映像信号に対応するデータ電圧で連続して本充電される。そのため、ゲートオン電圧の全体印加時間が増加し、これによって各画素の充電時間が増加する。さらに、データ電圧差の小さい直近の隣接した画素のデータ電圧で予備充電を行な。 50

うため、所望の大きさを有する電圧への充電が容易に行なわれる。

**【0017】**

発明10は、発明8において、前記出力イネーブル信号のパルス出力周期は1Hであることを特徴とする。

発明11は、発明8において、前記出力イネーブル信号は、前記第1ゲート線に印加される前記第1ゲートオン電圧の持続時間を限定する第1出力イネーブル信号及び前記第2ゲート線に印加される前記第2ゲートオン電圧の持続時間を限定する第2出力イネーブル信号を含むことを特徴とする。

**【0018】**

発明12は、発明11において、前記第1及び第2出力イネーブル信号のパルス出力周期は2Hであることを特徴とする。 10

発明13は、発明1において、前記映像信号補正部は一つの画素行の第1入力映像信号を記憶するラインメモリを有することを特徴とする。

**【0019】**

発明14は、発明1において、前記映像信号補正部は前記補正映像信号を記憶するルックアップテーブルを有することを特徴とする。

発明15は、発明1において、前記特徴による表示装置は、前記第1入力映像信号に対応する第1データ電圧と前記第2入力映像信号に対応する第2データ電圧との極性が同一であることが望ましい。 20

**【0020】**

第1及び第2データ電圧の極性が異なる場合には、第1及び第2データ電圧の電圧差が大きくなってしまうが、同一極性である場合には電圧差をある程度小さく抑えることができる。

発明16は、発明1において、前記特徴による表示装置は列反転であることが望ましい。 。

**【0021】**

本発明17の他の特徴による駆動方法は、第1画素行に位置した第1画素及び前記第1画素行のすぐ後に位置する第2画素行に位置し、前記第1画素に列方向に隣接した第2画素と、第1ゲートオン電圧を前記第1画素に伝達する第1ゲート線と、第2ゲートオン電圧を前記第2画素に伝達する第2ゲート線と、第1及び第2データ電圧を前記第1及び第2画素に伝達するデータ線と、前記第1画素の第1入力映像信号と前記第2画素の第2入力映像信号に基づいて前記第2入力映像信号を補正して補正映像信号を生成する映像信号補正部と、前記各第1及び第2ゲート線に前記第1ゲートオン電圧と前記第2ゲートオン電圧を印加するゲート駆動部と、前記第1入力映像信号と前記補正映像信号を前記第1及び第2データ電圧にそれぞれ変換して前記データ線に印加するデータ駆動部とを備える表示装置の駆動方法において、前記第1ゲート線に前記第1ゲートオン電圧を印加する段階と、前記第1画素に前記第1データ電圧を印加する段階と、前記第2ゲート線に第2ゲートオン電圧を印加する段階と、前記第2画素に前記第1データ電圧を印加する段階と、前記第1ゲートオン電圧の印加を中止する段階と、前記第2画素に前記第2データ電圧を印加する段階と、前記第2ゲートオン電圧の印加を中止する段階とを含む。 30

**【0022】**

発明18は、発明17において、前記第1及び第2ゲートオン電圧は、それぞれ予備充電用パルスと本充電用パルスを含むことを特徴とする。

発明19は、発明18において、前記第1データ電圧は、前記第1ゲートオン電圧の本充電ゲートオン電圧と前記第2ゲートオン電圧の前記予備充電ゲートオン電圧の印加後に前記第1及び第2画素に印加され、前記第2データ電圧は、前記第2ゲートオン電圧の本充電ゲートオン電圧の印加後に前記第2画素に印加されることが望ましい。 40

**【0023】**

50

発明 20 は、発明 19 において、前記第 1 ゲートオン電圧の前記予備充電ゲートオン電圧と前記第 2 ゲートオン電圧の前記本充電ゲートオン電圧は、所定の時間重なることが望ましい。

発明 21 は、発明 17 において、前記表示装置は列反転であることが望ましい。

#### 【発明の効果】

#### 【0024】

本発明によれば、すぐに隣接したゲート線に伝達される二つのゲートオン電圧を所定の時間重畠することによって、ゲートオン電圧の全体印加時間が増加し、これによって各画素の充電時間が増加する。さらに、データ電圧差の小さい直近の隣接した画素のデータ電圧で予備充電を行なうため、所望の大きさを有する電圧への充電が容易に行なわれる。

10

また、同一画素行において、予備充電されたデータ電圧を考慮して正常データ電圧の大きさを補正した後、画素に印加する。これにより、同一正常データ電圧で本充電がなされる同一画素行の画素で互いに異なる電圧で予備充電されるによって発生する輝度差が減少し、画質が良くなる。特に、正常データ電圧の大きさを補正するときに画素行の番号を考慮するので、データ線の配線抵抗や信号遅延などによる画質劣化が減少する。

#### 【発明を実施するための最良の形態】

#### 【0025】

添付した図面を参照して、本発明の実施形態を、本発明が属する技術分野における通常の知識を有する者が容易に実施することができるよう詳細に説明する。

図面は、各種層及び領域を明確に表現するために、厚さを拡大して示している。明細書全体を通じて類似した部分については同一な参照符号を付けている。層、膜、領域、板などの部分が、他の部分の“上に”あるとする時、これは他の部分の“すぐ上に”ある場合に限らず、その中間に更に他の部分がある場合も含む。逆に、ある部分が他の部分の“すぐ上に”あるとする時、これは中間に他の部分がない場合を意味する。

20

#### 【0026】

以下、添付した図面を参照して本発明の表示装置及びその駆動方法に関する実施形態である液晶表示装置及びその駆動方法について説明する。

まず、図 1 及び図 2 を参照して本発明の一実施形態に係る液晶表示装置を詳細に説明する。

図 1 は、本発明の一実施形態に係る液晶表示装置のブロック図であり、図 2 は、本発明の一実施形態に係る液晶表示装置の一つの画素に対する等価回路図である。

30

#### 【0027】

図 1 に示したように、本発明の一実施形態に係る液晶表示装置は、液晶表示板組立体 300 と、これに接続されたゲート駆動部 400 及びデータ駆動部 500、データ駆動部 500 に接続された階調電圧生成部 800、そしてこれらを制御する信号制御部 600 を備える。

液晶表示板組立体 300 は等価回路的には、複数の信号線 ( $G_1 - G_n, D_1 - D_m$ ) とこれに接続されほぼ行列状に配列された複数の画素 ( $P_X$ ) を有する。反面、図 2 に示した構造によれば、液晶表示板組立体 300 は、互いに対向する下部及び上部表示板 100、200 とその間で挟持された液晶層 3 を有する。

40

#### 【0028】

信号線 ( $G_1 - G_n, D_1 - D_m$ ) は、ゲート信号（走査信号とも言う）を伝達する複数のゲート線 ( $G_1 - G_n$ ) とデータ信号を伝達する複数のデータ線 ( $D_1 - D_m$ ) を有する。ゲート線 ( $G_1 - G_n$ ) はほぼ行方向に延びて互いにほぼ平行であり、データ線 ( $D_1 - D_m$ ) はほぼ列方向に延びて互いにほぼ平行である。

各画素 ( $P_X$ )、例えば  $i$  番目 ( $i = 1, 2, \dots, n$ ) ゲート線 ( $G_i$ ) と  $j$  番目 ( $j = 1, 2, \dots, m$ ) データ線 ( $D_j$ ) に接続された画素 ( $P_X$ ) は、信号線 ( $G_i, D_j$ ) に接続されたスイッチング素子 ( $Q$ ) とこれに連結された液晶キャパシタ ( $C_{LC}$ ) 及びストレージキャパシタ ( $C_{ST}$ ) を有する。ストレージキャパシタ ( $C_{ST}$ ) は必要によって省略してもよい。

50

## 【0029】

スイッチング素子( Q )は、下部表示板 100 に備えられている薄膜トランジスタなどの三端子素子であって、その制御端子はゲート線( G<sub>i</sub> )に接続されており、入力端子はデータ線( D<sub>j</sub> )に接続されており、出力端子は液晶キャパシタ( C<sub>LC</sub> )及びストレージキャパシタ( C<sub>ST</sub> )に接続されている。

液晶キャパシタ( C<sub>LC</sub> )は、下部表示板 100 の画素電極 191 と上部表示板 200 の共通電極 270 を二つの端子とし、二つの電極 191 、 270 の間の液晶層 3 は誘電体として機能する。画素電極 191 はスイッチング素子( Q )に接続され、共通電極 270 は上部表示板 200 の全面に形成され共通電圧( V<sub>com</sub> )の印加を受ける。図 2 と異なり、共通電極 270 が下部表示板 100 に具備されることもあり、この場合、二つの電極 191 、 270 のうちの少なくとも一つが互いに対向するように線形または棒形状に形成できる。10

## 【0030】

液晶キャパシタ( C<sub>LC</sub> )の補助的な役割を果たすストレージキャパシタ( C<sub>ST</sub> )は、下部表示板 100 に具備された別個の信号線( 図示せず )と画素電極 191 が絶縁体を介在して重畠されてなり、この別個の信号線には共通電圧( V<sub>com</sub> )などの定められた電圧が印加される。しかし、ストレージキャパシタ( C<sub>ST</sub> )は、画素電極 191 が絶縁体を媒介としてすぐ上の前段ゲート線と重畠されてなることができる。

## 【0031】

一方、色表示を実現するために各画素( P<sub>X</sub> )が基本色のうちの一つを固有に表示したり( 空間分割 )、各画素( P<sub>X</sub> )が時間によって交互に基本色を表示するよう( 時間分割 )して、これら基本色の空間的、時間的作用で所望の色相が認識されるようとする。基本色の例としては赤色、緑色、青色などの三原色がある。図 2 は、空間分割の一例であり、各画素( P<sub>X</sub> )が画素電極 191 に対応する上部表示板 200 の領域に基本色のうちの一つを示すカラーフィルタ 230 を備える。図 2 とは異なり、カラーフィルタ 230 は、下部表示板 100 の画素電極 191 の上または下に形成することもできる。20

## 【0032】

液晶表示板組立体 300 の外側面には光を偏光させる少なくとも一つの偏光子( 図示せず )が付着されている。

再び図 1 を参照すれば、階調電圧生成部 800 は画素( P<sub>X</sub> )の透過率に関連する二組の階調電圧群( または基準階調電圧群 )を生成する。二組のうちの一組は共通電圧( V<sub>com</sub> )に対して正の値を有し、もう一組は負の値を有する。30

## 【0033】

ゲート駆動部 400 は、液晶表示板組立体 300 のゲート線( G<sub>1</sub>-G<sub>n</sub> )に接続され、ゲートオン電圧( V<sub>on</sub> )とゲートオフ電圧( V<sub>off</sub> )の組み合わせからなるゲート信号をゲート線( G<sub>1</sub>-G<sub>n</sub> )に印加する。

データ駆動部 500 は、液晶表示板組立体 300 のデータ線( D<sub>1</sub>-D<sub>m</sub> )に接続されており、階調電圧生成部 800 からの階調電圧を選択し、これをデータ信号としてデータ線( D<sub>1</sub>-D<sub>m</sub> )に印加する。しかし、階調電圧生成部 800 が全階調に対する電圧を全て提供のではなく、定められた数の基準階調電圧のみを提供する場合、データ駆動部 500 は、基準階調電圧を分圧して全階調に対する階調電圧を生成し、その中からデータ信号を選択する。40

## 【0034】

信号制御部 600 は、ゲート駆動部 400 及びデータ駆動部 500 などを制御する。

このような駆動装置 400 、 500 、 600 、 800 のそれぞれは、少なくとも一つの集積回路チップの形態に液晶表示板組立体 300 上に直接装着されたり、フレキシブル印刷回路膜( 図示せず )上に装着されて T C P の形態に液晶表示板組立体 300 に付着されたり、別途の印刷回路基板( 図示せず )上に装着されることもできる。これとは異なり、これら駆動装置 400 、 500 、 600 、 800 が信号線( G<sub>1</sub>-G<sub>n</sub> 、 D<sub>1</sub>-D<sub>m</sub> )及び薄膜トランジスタスイッチング素子( Q )などと共に液晶表示板組立体 300 に集積されるこ50

ともできる。また、駆動装置 400、500、600、800 は単一チップで集積でき、この場合、そのうちの少なくとも一つまたはそれらをなす少なくとも一つの回路素子が単一チップの外側に位置することができる。

#### 【0035】

次に、このような液晶表示装置の動作について詳細に説明する。

信号制御部 600 は、外部のグラフィック制御部（図示せず）から入力映像信号（R、G、B）及びその表示を制御する入力制御信号を受信する。入力映像信号（R、G、B）は各画素（P<sub>X</sub>）の輝度情報を含み、輝度は決められた数、例えば、1024（=2<sup>10</sup>）、256（=2<sup>8</sup>）または 64（=2<sup>6</sup>）個の階調（gray）を有する。入力制御信号の例には、垂直同期信号（Vsync）と水平同期信号（Hsync）、メインクロック（MCLK）、データタイネーブル信号（DE）などがある。10

#### 【0036】

信号制御部 600 は、入力映像信号（R、G、B）と入力制御信号に基づいて入力映像信号（R、G、B）を液晶表示板組立体 300 の動作条件に合うように適切に処理し、ゲート制御信号（CONT1）及びデータ制御信号（CONT2）などを生成した後、ゲート制御信号（CONT1）をゲート駆動部 400 に送出し、データ制御信号（CONT2）と処理した映像信号（DAT）をデータ駆動部 500 に送出する。出力映像信号（DAT）はデジタル信号として定められた数の値（または階調）を有する。

#### 【0037】

ゲート制御信号（CONT1）は、走査開始を指示する走査開始信号（STV）とゲートオン電圧（V<sub>on</sub>）の出力周期を制御する少なくとも一つのクロック信号を含む。ゲート制御信号（CONT1）はまたゲートオン電圧（V<sub>on</sub>）の持続時間を限定する出力イネーブル信号（OE）と、ゲートオン電圧（V<sub>on</sub>）の出力時期を制御するゲートクロック信号（CPV）をさらに含むことができる。20

#### 【0038】

データ制御信号（CONT2）は、一つの行の画素（P<sub>X</sub>）に対する映像データの伝送開始を知らせる水平同期開始信号（STH）とデータ線（D<sub>1</sub>-D<sub>m</sub>）にデータ信号の印加を指示するロード信号（LOAD）及びデータクロック信号（HCLK）を含む。データ制御信号（CONT2）はまた、共通電圧（Vcom）に対するデータ信号の電圧極性（以下、共通電圧に対するデータ信号の電圧極性を略してデータ信号の極性という）を反転させる反転信号（RVS）をさらに含むことができる。30

#### 【0039】

信号制御部 600 からのデータ制御信号（CONT2）に従って、データ駆動部 500 は一つの行の画素（P<sub>X</sub>）に対するデジタル映像信号（DAT）を受信し、各デジタル映像信号（DAT）に対応する階調電圧を選択することによって、デジタル映像信号（DAT）をアナログデータ信号に変換した後、これを当該データ線（D<sub>1</sub>-D<sub>m</sub>）に印加する。

ゲート駆動部 400 は、信号制御部 600 からのゲート制御信号（CONT1）に従つてゲートオン電圧（V<sub>on</sub>）をゲート線（G<sub>1</sub>-G<sub>n</sub>）に印加してこのゲート線（G<sub>1</sub>-G<sub>n</sub>）に接続されたスイッチング素子（Q）を導通させる。するとデータ線（D<sub>1</sub>-D<sub>m</sub>）に印加されたデータ信号が導通したスイッチング素子（Q）を介して当該画素（P<sub>X</sub>）に印加される。40

#### 【0040】

画素（P<sub>X</sub>）に印加されたデータ信号の電圧と共通電圧（Vcom）との差は液晶キャパシタ（C<sub>LC</sub>）の充電電圧、つまり、画素電圧として現れる。液晶分子は画素電圧の大きさによってその配列が異なり、このため、液晶層 3 を通過する光の偏光が変化する。このような偏光の変化は、表示板組立体 300 に付着された偏光子によって光透過率の変化として現れ、これによって画素（P<sub>X</sub>）は映像信号（DAT）の階調が示す輝度を表示する。50

#### 【0041】

1 水平周期（1Hともいう。水平同期信号 Hsync 及びデータタイネーブル信号 DE の

50

一周期と同一である)を単位としてこの過程を繰り返すことによって、全ゲート線( $G_1-G_n$ )に対して順次にゲートオン電圧( $V_{on}$ )を印加して全画素( $PX$ )にデータ信号を印加することで1フレーム(frame)の映像を表示する。

1フレームが終了すれば次のフレームが開始され、各画素( $PX$ )に印加されるデータ信号の極性が直前フレームでの極性と逆になるようにデータ駆動部500に印加される反転信号( $RVS$ )の状態が制御される(フレーム反転)。この時、1フレーム期間内でも反転信号( $RVS$ )の特性によって一つのデータ線を介して流れるデータ極性は変わらず、互いに隣接したデータ線を介して流れるデータ極性は逆である(列反転)。

#### 【0042】

一方、液晶キャパシタ( $C_{LC}$ )の両端に電圧を印加すれば、両端に印加される電圧差に基づいた大きさの画素電圧が液晶キャパシタ( $C_{LC}$ )に充電される。10

しかしながら、1フレーム期間中に各画素( $PX$ )のスイッチング素子( $Q$ )を導通させてデータ電圧を印加する時間が制限されているため、液晶キャパシタ( $C_{LC}$ )の充電時間を十分に与えることができず、さらに、液晶分子の遅い応答速度のため液晶キャパシタ( $C_{LC}$ )の充電時間が不足してしまう。

#### 【0043】

この結果、所望の輝度に対応するデータ電圧を画素( $PX$ )に印加しても、液晶キャパシタ( $C_{LC}$ )の充電時間の不足のため実際の画素電圧は目標画素電圧に達することができず、所望の輝度を得ることができない。特に、データ電圧が伝達されるデータ線の長さが長くなることによって、配線抵抗と信号遅延時間などが増加する。これにより、データ電圧を出力するデータ駆動部500から遠くなるほど、画素( $PX$ )の画素電極191に印加される電圧である画素電極電圧が、データ駆動部500から出力されるデータ電圧より低くなり、このデータ電圧と画素電極電圧間の差は、実際の画素電圧と目標画素電圧との差を一層大きくする。20

#### 【0044】

このように、不足した充電時間を補うために、一つの画素行の画素は自身のデータ電圧(以下、正常データ電圧という)の印加を受けて充電する本充電(`main charging`)以外に、前の画素行の画素に対応するデータ電圧を本充電前に予め充電する(以下、予備充電用電圧を予備充電データ電圧という)予備充電を行なう。

次に、添付した図面を参照して本発明の実施形態に係る液晶表示装置の表示動作を説明する。30

#### 【0045】

本発明の実施形態に係る液晶表示装置は、同一の正常データ電圧が印加される画素間ににおいて、同一の画素行において予備充電データ電圧の差によって発生する画素電圧差を補正するための映像信号補正動作を行なう。

このような映像信号補正動作は信号制御部600内で行われるが、別途映像信号補正部で行われてもよく、任意の一つの画素行( $q$ )の画素( $PX$ )に対する映像信号(以下、現在の映像信号( $d_q$ ))を、すぐ前の画素行( $q-1$ )の画素( $PX$ )に対する映像信号(以下、直前の映像信号)( $d_{q-1}$ )に基づいて補正し、補正された現在の映像信号(以下、補正映像信号( $d_q'$ ))を形成する。40

#### 【0046】

既に説明したように、データ電圧の反転方式は列反転である。

まず、図3を参照して本発明の一実施形態に係る液晶表示装置の映像信号補正部について説明する。

図3は、本発明の一実施形態に係る映像信号補正部のブロック図である。

図3に示すように、本発明の一実施形態に係る映像信号補正部610は、外部から印加されるデータイネーブル信号( $DE$ )が印加されるカウンター601、任意の一つの画素行である $q$ 番目の画素行に対応する現在の映像信号( $d_q$ )が印加されるラインメモリ602、カウンター601とラインメモリ602に接続されている補正部603を有する。

#### 【0047】

50

20

20

30

40

50

カウンター 601 は、入力されるデータタイネーブル信号 (D E) のパルス数を計数して、計数値 (q) を補正部 603 に出力する。即ち、計数値 (q) は現在の映像信号 ( $d_q$ ) が何番目の画素行に該当するかを示す画素行の番号である。ここで  $q = 0, 1, 2, \dots, n - 1$  であり、 $q = 0$  が 1 番目の画素行である。

ラインメモリ 602 は、現在印加される q 番目の画素行に対応する現在の映像信号 ( $d_q$ ) を記憶した後、直前に記憶されたすぐ前の画素行に対応する直前の映像信号 ( $d_{q-1}$ ) を補正部 603 に出力する。映像信号補正部 610 は、図 1 に示した信号制御部 600 に含まれてもよく、別途の装置で実現されてもよい。

#### 【0048】

補正部 603 は、カウンター 601 とラインメモリ 602 から印加される計数値 (q) 、直前の映像信号 ( $d_{q-1}$ ) 及び現在の映像信号 ( $d_q$ ) に基づいて現在の映像信号 ( $d_q'$ ) を補正した補正映像信号 ( $d_q'$ ) を生成する。10

次に、映像信号補正部 610 の動作を詳細に説明する。

まず、外部から現在の画素行である q 番目の画素行に該当する現在の映像信号 ( $d_q$ ) が印加されれば、ラインメモリ 602 は、記憶されたすぐ前の画素行である ( $q - 1$ ) 番目の画素行に該当する直前の映像信号 ( $d_{q-1}$ ) を補正部 603 に出力し、直前の映像信号 ( $d_{q-1}$ ) が記憶された番地に印加された現在の映像信号 ( $d_q$ ) を記憶する。

#### 【0049】

これにより、補正部 603 はカウンター 601 からの計数値 (q) 、ラインメモリ 602 の直前の映像信号 ( $d_{q-1}$ ) 及び現在の映像信号 ( $d_q$ ) に基づいて補正映像信号 ( $d_q'$ ) を生成する。以下、詳細に説明する。20

補正部 603 は次式 (1) により補正映像信号 ( $d_q'$ ) を生成する。

#### [数1]

$$d_q' = d_q + f(q, d_q, d_{q-1}) \dots (1)$$

前記式 (1) のように、補正映像信号 ( $d_q'$ ) は、現在の映像信号 ( $d_q$ ) 、つまり、q 番目の画素行の映像信号に関数 (f) の値を加算して生成される。

#### 【0050】

関数 (f) は次のような関係を有することを特徴とする。

(a)  $d_q - d_{q-1} > 0$  であれば、 $f(q, d_q, d_{q-1}) > 0$

(b)  $d_q - d_{q-1} < 0$  であれば、 $f(q, d_q, d_{q-1}) < 0$

(c)  $d_q - d_{q-1} = 0$  であれば、 $f(q, d_q, d_{q-1}) = 0$

(d)  $q = 0$  であれば、 $f(q, d_q, d_{q-1}) = 0$

(e)  $r > q$  であれば、 $|f(r, d_r, d_{r-1})| > |f(q, d_q, d_{q-1})|$

なお、r は任意の画素行である。

#### 【0051】

即ち、直前の映像データ ( $d_{q-1}$ ) が現在の映像信号 ( $d_q$ ) より大きい場合、関数 (f) 値は 0 より小さい値になり、補正映像信号 ( $d_q'$ ) は現在の映像信号 ( $d_q$ ) より小さい値になる。

逆に、直前の映像データ ( $d_{q-1}$ ) が現在の画素行の映像信号である現在の映像信号 ( $d_q$ ) より小さい場合、関数 (f) 値は 0 より大きい値になって補正映像信号 ( $d_q'$ ) は現在の映像信号 ( $d_q$ ) より大きい値になる。また、直前の映像信号 ( $d_{q-1}$ ) と現在の映像信号 ( $d_q$ ) とが同一の場合には、補正映像信号 ( $d_q'$ ) はそのまま現在の映像信号 ( $d_q$ ) になる。40

#### 【0052】

また、計数値 (q) が 0 である場合、つまり第 1 の画素行である場合には、データ線による信号遅延や配線抵抗による悪影響がほとんどないため、現在の映像信号 ( $d_q$ ) をそのまま補正映像信号 ( $d_q'$ ) に出力する。

そして、計数値 (q) が大きくなるほど、つまりデータ駆動部 500 から遠く離れている画素行であるほど、関数 (f) 値を大きくして現在の映像信号 ( $d_q$ ) に加えられる補正值を大きくする。このため、データ線 ( $D_1 - D_m$ ) の配線抵抗や信号遅延の影響を大き50

く受ける画素行であるほど関数( $f$ )値が増加する。

#### 【0053】

このようにすれば、データ駆動部500から各画素( $PX$ )に印加するデータ電圧は、現在の映像信号( $d_q$ )に対応するデータ電圧と同一であるか、または高いか低い電圧となる。

他の例として、補正部603は、式(1)を具体化した式(2)により補正映像信号( $d_q'$ )を生成することができる。

#### [数2]

$$d_q' = d_q + (q)(d_q - d_{q-1}) \dots \quad (2)$$

ここで、 $(0) = 0$ であり、 $r > q$ であれば  $(r) > (q)$ である。

10

#### 【0054】

前記式(2)のように、補正映像信号( $d_q'$ )は二つの映像信号( $d_q$ 、 $d_{q-1}$ )の差に計数値( $q$ )に比例して変わる値( $q$ )を乗算した補正值によって決定される。

画素行の番号(計数値 $q$ )が変われば、データ線の配線抵抗や信号遅延などが変化する。このような配線抵抗や信号遅延などの変化を考慮し、正常データ電圧の大きさを補正するときに、計数値 $q$ を考慮して補正映像信号( $d_q'$ )を生成する。これにより、計数値 $q$ の変化による画質劣化が減少する。

#### 【0055】

上記式(1)及び(2)は、各液晶表示装置の画像特性に応じて適宜決定される。

式(1)または式(2)により現在及び直前の映像信号( $d_q$ 、 $d_{q-1}$ )と画素行の番号である計数値( $q$ )とによって決定される補正映像信号( $d_q'$ )は、別途のルックアップテーブルに現在及び直前の映像信号( $d_q$ 、 $d_{q-1}$ )と計数値( $q$ )とに対する補正映像信号( $d_q'$ )の関数として記憶されることができる。

20

#### 【0056】

これとは異なり、式(1)または式(2)に基づかないで、電圧に対する液晶の透過率曲線、階調に対する液晶の透過率曲線または計数値( $q$ )などを考慮して、実験的に現在及び直前の映像信号( $d_q$ 、 $d_{q-1}$ )と画素行番号( $q$ )とに対する補正映像信号( $d_q'$ )を算出することができる。この算出された補正映像信号( $d_q'$ )は、現在及び直前の映像信号( $d_q$ 、 $d_{q-1}$ )と画素行番号( $q$ )に対する関数でルックアップテーブルに記憶される。

30

#### 【0057】

ところが、画素行番号( $q$ )と現在及び直前の映像信号( $d_q$ 、 $d_{q-1}$ )とに対する全補正映像信号( $d_q'$ )を記憶するためにはルックアップテーブルの大きさが非常に大きくなってしまう。そこで、例えば、一定階調間隔(例:16階調)の現在及び直前の映像信号( $d_q$ 、 $d_{q-1}$ )と画素行番号( $q$ )とに対する補正映像信号( $d_q'$ )に対してのみ記憶し、これ以外の現在及び直前の映像信号( $d_q$ 、 $d_{q-1}$ )と画素行番号( $q$ )とに対しては補間法で演算して補正映像信号( $d_q'$ )を求めることが好ましい。

#### 【0058】

このような方法で、画素行番号( $q$ )及び直前の入力映像信号( $d_{q-1}$ )などを考慮して現在の映像信号( $d_q$ )に対応する補正映像信号( $d_q'$ )が求められれば、信号制御部600は、この補正映像信号( $d_q'$ )を映像データ(DAT)としてデータ駆動部500に印加する。データ駆動部500は、前述のように映像信号補正部610からの補正映像信号( $d_q'$ )に対応するデータ電圧を、データ線に印加する。

40

#### 【0059】

次に、図4を参照して本発明の一実施形態に係る液晶表示装置の表示動作について説明する。

図4は、本発明の一実施形態に係る液晶表示装置で使用される様々な信号の波形図であり、データ電圧( $V_d$ )、垂直同期開始信号( $STV$ )、ゲートクロック信号( $CPV$ )、出力イネーブル信号( $OE_1$ 、 $OE_2$ )及びゲート信号( $g_1$ 、 $g_2$ 、 $g_3$ 、 $\dots$ )を示している。

50

## 【0060】

既に説明したように信号制御部600は、垂直同期開始信号(STV)、ゲートクロック信号(CPV)及び出力イネーブル信号(OE1、OE2)をゲート駆動部400に提供して、走査が行なわれるようとする。

図4で、一つの画素行に印加されるゲートオン電圧(Von)は、予備充電ゲートオン電圧(Von1)と、予備充電ゲートオン電圧(Von1)に連続する本充電ゲートオン電圧(Von2)とを含む。予備充電ゲートオン電圧(Von1)のパルス幅が、本充電ゲートオン電圧(Von2)のパルス幅よりほぼ出力イネーブル信号(OE1、OE2)のパルス幅分だけ広い。これにより、例えば、偶数番目のゲート線や水平周期ごとに印加されるゲートオン電圧(Von)と重なることがない。つまり、前段のゲート線に印加されるゲートオン電圧(Von)のうち予備充電ゲートオン電圧(Von1)と、次段のゲート線に印加されるゲートオン電圧(Von)のうち予備充電ゲートオン電圧(Von1)と、が重なることがない。ゲートオン電圧(Von1、Von2)のパルス幅の大きさは変更可能である。予備充電ゲートオン電圧(Von1)のパルス幅の大きさは約1Hである。10

## 【0061】

垂直同期開始信号(STV)はゲートオン電圧(Von)を出力するためのパルスを含む。

出力イネーブル信号(OE1、OE2)は、信号制御部600からゲート駆動部400に提供され、当該ゲート線(G<sub>1</sub>-G<sub>n</sub>)を介して伝達されるゲートオン電圧(Von)の持続時間、つまり、パルス幅を限定する役割を果たす。本実施形態で、第1出力イネーブル信号(OE1)は奇数番目のゲート線(G<sub>1</sub>、G<sub>3</sub>、...)に印加されるゲートオン電圧(Von)の持続時間を限定し、第2出力イネーブル信号(OE2)は偶数番目のゲート線(G<sub>2</sub>、G<sub>4</sub>、...)に印加されるゲートオン電圧(Von)の持続時間を限定する。この出力イネーブル信号(OE1、OE2)の波形は全て同一であり、信号制御部200の制御によって変更されるか、互いに異なる波形を有することができる。図4で、出力イネーブル信号(OE1、OE2)が高い値を有するときは、ゲートオン電圧(Von)の出力が抑制されてゲートオフ電圧(Voff)が出力され、低い値を有するときは、ゲートオン電圧(Von)が出力される。より具体的に、出力イネーブル信号OE1のハイからローの立ち下がりエッジに応答して、奇数番目のゲート線(G<sub>1</sub>、G<sub>3</sub>、...)に予備充電ゲートオン電圧Von1が印加され、出力イネーブル信号OE2のハイからローの立ち下がりエッジに応答して、奇数番目のゲート線(G<sub>1</sub>、G<sub>3</sub>、...)に本充電ゲートオン電圧(Von2)が印加されるとともに、偶数番目のゲート線(G<sub>2</sub>、G<sub>4</sub>、...)に予備充電ゲートオン電圧Von1が印加される。出力イネーブル信号(OE1、OE2)のハイ区間とロー区間の比は、予備充電が行われる時間と正常充電が行われる時間の比を考慮して必要によって調節可能であり、ハイ区間とロー区間の役割が逆であることもあり得る。2030

## 【0062】

次に、予備充電と本充電が行われる動作を詳細に説明する。

まず、信号制御部600は、ゲート駆動部400に印加される垂直同期開始信号(STV)にパルスを生成し、ゲートクロック信号(CPV)にパルスを生成する。信号制御部600から伝達されるゲートクロック信号(CPV)にパルスが伝達されれば、ゲート駆動部400は、第1ゲート線(G<sub>1</sub>)から順次にゲートオン電圧(Von)を出力する。この時、図4に示したように、二つの出力イネーブル信号(OE1、OE2)がゲート駆動部400に印加されて予備充電ゲートオン電圧(Von1)と本充電ゲートオン電圧(Von2)とが連続して出力され、奇数番目のゲート線(G<sub>1</sub>、G<sub>3</sub>、...)に印加される。予備充電ゲートオン電圧(Von1)と本充電ゲートオン電圧(Von2)とを含むゲートオン電圧(Von)は、出力イネーブル信号(OE1)によってそのパルス幅が決定される。一方、偶数番目のゲート線(G<sub>2</sub>、G<sub>4</sub>、...)に印加されるゲートオン電圧(Von)は、出力イネーブル信号(OE2)によってそのパルス幅が決定される。これにより、奇数番目のゲート線(G<sub>1</sub>、G<sub>3</sub>、...)に印加されるゲートオン電圧(Von)と偶数番目4050

のゲート線 ( $G_2$ 、 $G_4$ 、...) に印加されるゲートオン電圧 ( $V_{on}$ ) の差は、この出力イネーブル信号 ( $OE_1$ 、 $OE_2$ ) のパルス出力差である  $1H$  である。即ち、互いに直近に隣接した二つのゲート線に印加されるゲート電圧 ( $V_{on}$ ) において、先行するゲート線に印加されるゲート電圧 ( $V_{on}$ ) の本充電ゲートオン電圧 ( $V_{on2}$ ) が印加される時期と、後続するゲート線に印加されるゲートオン電圧 ( $V_{on}$ ) の予備充電ゲートオン電圧 ( $V_{on1}$ ) が印加される時期が互いに重なる。

#### 【0063】

このように、出力イネーブル信号 ( $OE_1$ 、 $OE_2$ ) の波形によって定められたパルス幅を各々有する予備充電ゲートオン電圧 ( $V_{on1}$ ) と本充電ゲートオン電圧 ( $V_{on2}$ ) とからなるゲートオン電圧 ( $V_{on}$ ) が第1ゲート線 ( $G_1$ ) から順次に出力される。よって、第1ゲート線 ( $G_1$ ) から順に当該ゲート線に接続された画素電極 191 は、データ線 ( $D_1$ - $D_m$ ) を介して伝達されるデータ電圧 ( $V_d$ ) を順次に印加を受け、当該画素 ( $PX$ ) に  $1H$  の間、予備充電がなされる。予備充電が完了すればすぐ連続して、既に説明した映像信号補正部 610 などによる補正動作で生成される補正映像信号に対応するデータ電圧 ( $V_d$ ) が正常データ電圧に伝達されて本充電がなされる。第1画素行の予備充電のために印加されるデータ電圧は、所定の階調を有する任意のデータ電圧 ( $V_d$ ) として信号制御部 600 に内蔵されたメモリなどに記憶することができる。

#### 【0064】

既に説明したように、直前のゲート線と直近に隣接した次のゲート線とに印加されるゲートオン電圧 ( $V_{on}$ ) は、前の画素行の本充電期間と直近に隣接した画素行の予備充電期間が重なる。これにより、本充電のために第1ゲート線 ( $G_1$ ) に接続された画素電極 191 に印加される正常データ電圧 ( $V_d$ ) が、第2ゲート線 ( $G_2$ ) に接続された画素電極 191 にも同時に印加されて  $1H$  の間予備充電の動作が行なわれる。

#### 【0065】

次に、予備充電期間が経過すれば、第2ゲート線 ( $G_2$ ) に接続された画素電極 191 は、データ駆動部 500 から伝達される正常データ電圧 ( $V_d$ ) で本充電が行なわれる。

このような動作により、第1ゲート線 ( $G_1$ ) から順次にゲートオン電圧 ( $V_{on}$ ) が順次に印加されれば、全画素 ( $PX$ ) はすぐ直前のゲート線に接続された画素電極 191 に印加されるデータ電圧 ( $V_d$ ) で予備充電された後、既に説明した映像信号補正部 610 などによる動作によって生成される補正映像信号に対応するデータ電圧で連続して本充電される。そのため、ゲートオン電圧の全体印加時間が増加し、これによって各画素の充電時間が増加する。さらに、データ電圧差の小さい直近の隣接した画素のデータ電圧で予備充電を行なうため、所望の大きさを有する電圧への充電が容易に行なわれる。

#### 【0066】

次に、図 5 乃至図 7 を参照して、本発明による予備充電と本充電が行われるときと、従来技術による予備充電と本充電が行われるときの画素に充電される画素電圧の変化について説明する。

図 5 は、本発明の一実施形態に係る液晶表示装置で最大階調と最少階調を利用して文字  $P$  を表示するとき、同一画素行に隣接している二つの画素 ( $PX_a$ 、 $PX_b$ ) の画素電圧の変化を説明するための図面であり、図 6 は、本発明の一実施形態に係る図 5 に示した二つの画素 ( $PX_a$ 、 $PX_b$ ) にそれぞれデータ電圧が印加されるときの画素電極電圧 (画素電極に印加される電圧) と画素電圧 (データ信号の電圧と共通電圧 ( $V_{com}$ )との差である、液晶キャパシタ  $CLC$  の充電電圧) の変化を示したグラフであり、図 7 は、従来技術により図 5 に示した二つの画素 ( $PX_a$ 、 $PX_b$ ) にそれぞれデータ電圧が印加されるときの画素電極電圧と画素電圧の変化を示したグラフである。

#### 【0067】

図 5 に示すように、二つの画素 ( $PX_a$ 、 $PX_b$ ) は、例えば  $r$  番目の同一画素行に存在し、全て同一階調、例えばノーマリーブラックモードの液晶表示装置である場合、本充電のための正常データ電圧として最大階調であるホワイト用データ電圧の印加を受ける。ホワイト用データ電圧が二つの画素 ( $PX_a$ 、 $PX_b$ ) に印加されていることを表すため

10

20

30

40

50

に、図5では、二つの画素( $PX_a$ 、 $PX_b$ )は、白抜きで表されている。

#### 【0068】

図6に示すように、 $r$ 番目のゲート線( $G_r$ )に印加されるゲート信号( $g_r$ )は、( $r-1$ )番目のゲート線( $G_{r-1}$ )に印加されるゲート電圧と1Hの間重なるため、( $r-1$ )番目の画素行から引き続いてゲートオン電圧が $r$ 番目の画素行に印加される。

図5及び図6に示したように、前の画素行( $r-1$ )の画素( $PX_a'$ )に印加される正常データ電圧は、最少階調であるブラック用データ電圧である。図5では画素( $PX_a'$ )は、黒で表されている。これにより、画素( $PX_a$ )に印加されるデータ電圧( $S_{DA}$ )は、予備充電期間ではブラック用データ電圧となり、本充電期間では正常データ電圧、つまりホワイト用データ電圧となる。この時、既に説明した映像信号補正部などの動作によって画素行の番号、現在の映像信号及び直前の映像信号に基づいて現在の映像信号の補正値が算出される。このようにして、画素( $PX_a$ )の本充電のために印加されるデータ電圧( $S_{DA}$ )は、現在の映像信号に対応するデータ電圧にこの補正值に該当するデータ電圧( $S_{DA}$ )が加算された大きさを有する。これに対し、図5及び図6に示したように、前の画素行( $r-1$ )の画素( $PX_b'$ )に印加される正常データ電圧はホワイト用データ電圧である。この結果、画素( $PX_b$ )に印加されるデータ電圧( $S_{DB}$ )は、予備充電期間と本充電期間中において同一のホワイト用データ電圧となる。10

#### 【0069】

前記データ電圧( $S_{DA}$ 、 $S_{DB}$ )は、当該データ線に沿って伝達されながら配線抵抗やデータ線と画素電極の間で形成される寄生キャパシタなどの影響で所定の時間遅延され、当該画素( $PX_a$ 、 $PX_b$ )に画素電極電圧( $V_{DA}$ 、 $V_{DB}$ )として印加される。しかし、図6に示したように、画素( $PX_b$ )に印加される画素電極電圧( $V_{DB}$ )は、前の画素行のデータ電圧と同一であるので信号遅延が発生しない。20

#### 【0070】

このような画素電極電圧( $V_{DA}$ 、 $V_{DB}$ )の印加により画素( $PX_a$ 、 $PX_b$ )に充電される画素電圧( $V_{PA}$ 、 $V_{PB}$ )は図6と同様である。図6に示したように、画素( $PX_a$ 、 $PX_b$ )の予備充電期間に印加されるデータ電圧( $S_{DA}$ 、 $S_{DB}$ )が異なるため、予備充電期間に充電される画素電圧( $V_{PA}$ 、 $V_{PB}$ )の大きさも同一ではない。しかし、既に画素( $PX_a$ )用データ電圧( $S_{DA}$ )を補正して、補正值( $S_{DA}$ )分だけ大きい電圧が印加されるので、予備充電時発生する画素電圧( $V_{PA}$ 、 $V_{PB}$ )間の大きさの差は補償され、二つの画素電圧( $V_{PA}$ 、 $V_{PB}$ )間の大きさはほぼ同一である。この結果、予備充電時互いに異なる画素電圧( $V_{PA}$ 、 $V_{PB}$ )の差による二つの画素( $PX_a$ 、 $PX_b$ )の輝度差が発生しない。30

#### 【0071】

たとえ二つの画素電圧( $V_{PA}$ 、 $V_{PB}$ )が同一でなくても、人間の目で物を認識する時、周縁(または境界)部分をより明るい輝度で認識するので、ブラック色相とホワイト色相の境界である画素( $PX_a$ 、 $PX_b$ )で発生する若干の輝度差はあまり見えない。

ところが、従来技術により図5に示した画素( $PX_a$ 、 $PX_b$ )にデータ電圧( $S_{DA}$ 、 $S_{DB}$ )が印加されるときには、二つの画素( $PX_a$ 、 $PX_b$ )の予備充電期間に発生する画素電圧( $V_{PA}$ 、 $V_{PB}$ )の差を補償しない。つまり、画素( $PX_a$ )に印加されるデータ電圧( $S_{DA}$ )には補正值に対応するデータ電圧( $S_{DA}$ )が加算されない。このため、図7に示すように、二つの画素( $PX_a$ 、 $PX_b$ )の画素電圧( $V_{PA}$ 、 $V_{PB}$ )間では前記データ電圧( $S_{DA}$ )に基づいた電圧差( $V$ )が生じ、本充電期間に画素電圧( $V_{PB}$ )が目標とする電圧( $V_{white}$ )まで充電することができない。この結果、二つの画素( $PX_a$ 、 $PX_b$ )間では、該電圧差( $V$ )分だけの輝度差が生じ、画質の不良が発生する。40

#### 【0072】

以上の通り、本発明によれば、すぐに隣接したゲート線に伝達される二つのゲートオン電圧を所定の時間重畠することによって、ゲートオン電圧の全体印加時間が増加し、これによって各画素の充電時間が増加する。さらに、データ電圧差の小さいすぐ隣接した画素のデータ電圧で予備充電を行なうため、所望の大きさを有する電圧への充電が容易に行50

なわれる。

#### 【0073】

また、同一画素行において、予備充電されたデータ電圧を考慮して正常データ電圧の大きさを補正した後、画素に印加する。これにより、同一正常データ電圧で本充電がなされる同一画素行の画素で互いに異なる電圧で予備充電されるによって発生する輝度差が減少し、画質が良くなる。特に、正常データ電圧の大きさを補正するときに画素行の番号を考慮するので、データ線の配線抵抗や信号遅延などによる画質劣化が減少する。

#### 【0074】

次に、図8を参照して本発明の他の実施形態に係るゲート信号を生成する方法を説明する。

図8は、本発明の他の実施形態によりゲート信号を生成するために液晶表示装置で使用する垂直同期開始信号(STV)、ゲートクロック信号(CPV)、出力イネーブル信号(OE)及びr番目画素行に印加されるゲート信号( $g_r$ )を示している。

#### 【0075】

図8に示したように、本実施形態では一つの出力イネーブル信号(OE)を使用する。

これにより、図8に示したゲート信号( $g_r$ )は図4に示したゲート信号とは異なり、予備充電のためのゲートオン電圧( $V_{on1'}$ )と本充電のためのゲートオン電圧( $V_{on2'}$ )が連続して生成されるのではなく、各予備充電期間と本充電期間に出力イネーブル信号(OE)によって定められたゲートオン電圧が出力される。つまり、予備充電のためのゲートオン電圧( $V_{on1'}$ )と本充電のためのゲートオン電圧( $V_{on2'}$ )とが1H間隔で交互にパルスを出力する。そして、次段のゲート線 $G_{r+1}$ に印加されるゲート信号( $g_{r+1}$ )のうち予備充電のためのゲートオン電圧( $V_{on1'}$ )が出力される期間は、前段のゲート線 $G_r$ に印加されるゲート信号( $g_r$ )のうち本充電のためのゲートオン電圧( $V_{on2'}$ )が出力される期間と重畠している。この本充電期間では、隣接する画素間の予備充電時に発生する画素電圧の差を補償するように補正された電圧が印加される。この結果、前述の実施形態と同様に、隣接する画素に予備充電時互いに異なる画素電圧が印加されても、その電圧差による二つの画素の輝度差が発生しない。

#### 【0076】

以上、本発明の好ましい実施形態について詳細に説明したが、本発明の権利範囲はこれに限定されず、請求の範囲で定義している本発明の基本概念を利用した当業者の多様な変形及び改良形態も本発明の権利範囲に属するものである。

#### 【図面の簡単な説明】

#### 【0077】

【図1】本発明の一実施形態に係る液晶表示装置のブロック図である。

【図2】本発明の一実施形態に係る液晶表示装置の一つの画素に対する等価回路図である。

【図3】本発明の一実施形態に係る液晶表示装置の映像信号補正部のブロック図である。

【図4】本発明の一実施形態に係る液晶表示装置で使用される様々な信号の波形図である。

【図5】本発明の一実施形態に係る液晶表示装置で最大階調と最少階調を利用して文字Pを表示するときに、同一画素行に隣接している二つの画素の画素電圧の変化を説明するための図面である。

【図6】本発明の一実施形態に係る図5に示した二つの画素にそれぞれデータ電圧が印加されるときの画素電極電圧と画素電圧の変化を示したグラフである。

【図7】従来技術により図5に示した二つの画素にそれぞれデータ電圧が印加されるときの画素電極電圧と画素電圧の変化を示したグラフである。

【図8】本発明の他の実施形態によりゲート信号を生成するために液晶表示装置で使用される様々な信号の波形図である。

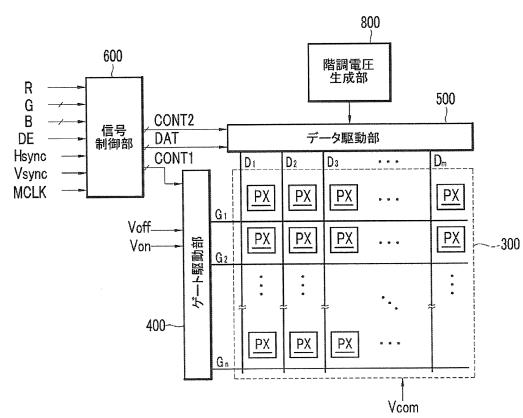
#### 【符号の説明】

#### 【0078】

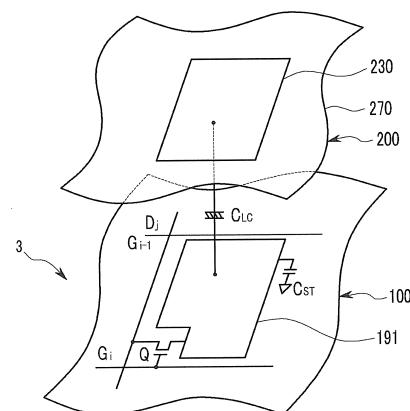
100、200 表示板  
 300 液晶表示板組立体  
 400 ゲート駆動部  
 500 データ駆動部  
 800 階調電圧生成部  
 600 信号制御部  
 191 画素電極  
 270 共通電極  
 3 液晶層  
 230 カラーフィルタ  
 610 映像信号補正部  
 602 ラインメモリ  
 601 カウンター  
 603 補正部

10

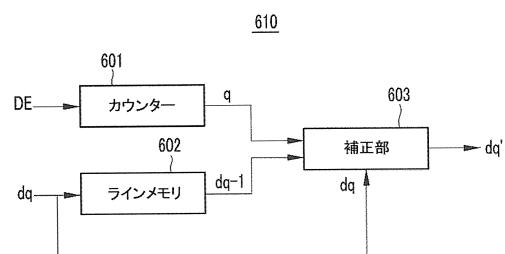
【図1】



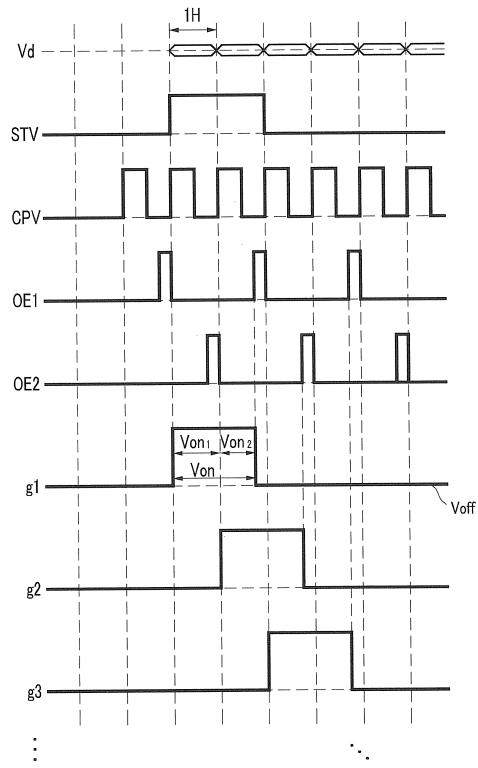
【図2】



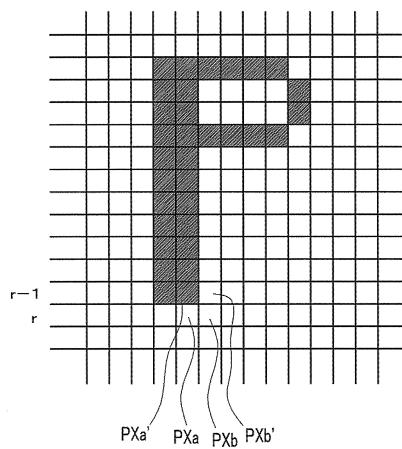
【図3】



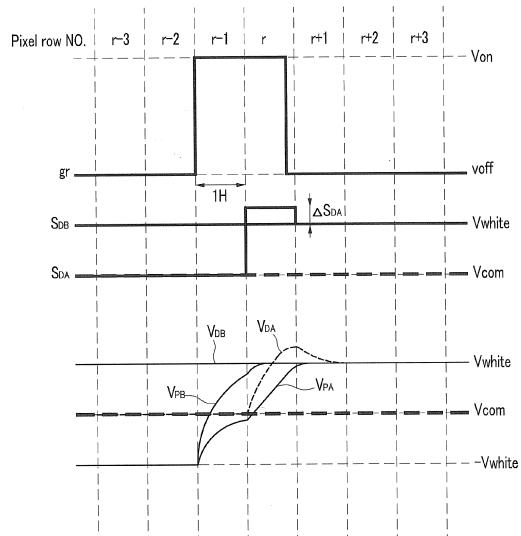
【図4】



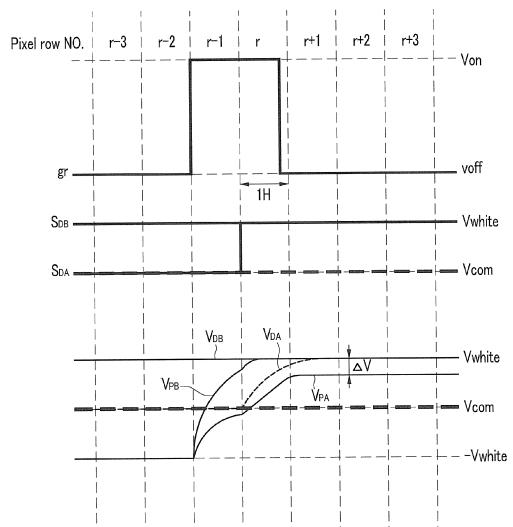
【図5】



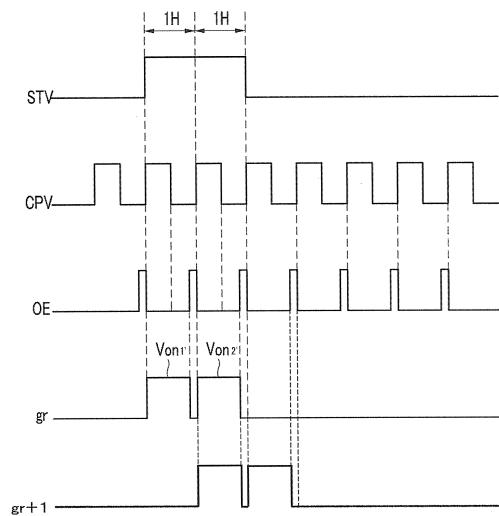
【図6】



【図7】



【図8】



---

フロントページの続き

(51)Int.Cl.

F I		
G 0 9 G	3/20	6 2 3 R
G 0 9 G	3/20	6 4 1 C
G 0 9 G	3/20	6 4 1 P
G 0 9 G	3/20	6 6 0 V

合議体

審判長 酒井 伸芳

審判官 新川 圭二

審判官 樋口 信宏

(56)参考文献 特開平2 - 123326 (JP, A)

特開2005 - 134724 (JP, A)

特開2005 - 140883 (JP, A)

特開平3 - 40674 (JP, A)

(58)調査した分野(Int.Cl., DB名)

G09G 3/36

G02F 1/133

G09G 3/20