

(19)日本国特許庁 ( J P )

# 公開特許公報 ( A )

(11)特許出願公開番号

特開2002 - 62852

( P2002 - 62852A )

(43)公開日 平成14年2月28日 (2002.2.28)

(51) Int. Cl. <sup>7</sup>	識別記号	F I	テームコード* ( 参考 )
G 0 9 G 3/36		G 0 9 G 3/36	2 H 0 9 3
G 0 2 F 1/133	525	G 0 2 F 1/133	5 C 0 0 6
G 0 9 G 3/20	612	G 0 9 G 3/20	U 5 C 0 8 0
	623		623 B
	642		642 A
審査請求 未請求 請求項の数 7 O L ( 全 31数 )			

(21)出願番号 特願2000 - 248964(P2000 - 248964)

(22)出願日 平成12年8月18日 (2000.8.18)

(71)出願人 000005049

シャープ株式会社

大阪府大阪市阿倍野区長池町22番22号

(72)発明者 渡邊 卓哉

大阪府大阪市阿倍野区長池町22番22号 シ

ャープ株式会社内

(74)代理人 100080034

弁理士 原 謙三

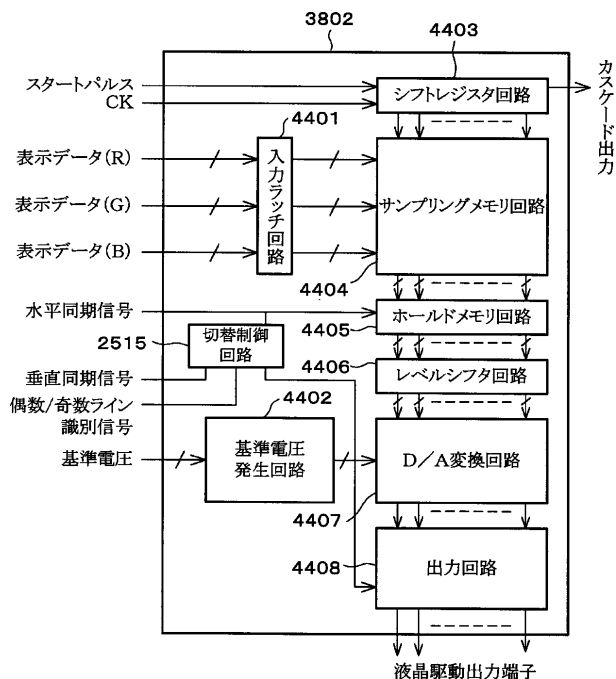
最終頁に続く

(54)【発明の名称】 液晶表示装置の駆動装置および駆動方法

## (57)【要約】

【課題】 フレーム間でのオフセット電圧の相殺ではなく、ある画素に存在するオフセット電圧をその画素の周辺画素のオフセット電圧で表示むらを識別できなくする液晶表示装置の駆動装置および駆動方法を提供する。

【解決手段】 出力回路4408内に第1及び第2増幅回路を有し、同相入力信号と逆相入力信号を切り替えると共に、上記増幅回路の出力をそれぞれ切り替えてマトリックス状に配された画素に出力する液晶表示装置の駆動装置であって、或る画素に印加されるオフセット電圧と、該画素の周囲の画素に印加されるオフセット電圧とは、極性が互いに逆になるように、上記増幅回路の出力を切り替える切替制御回路2515を備えている。



## 【特許請求の範囲】

【請求項 1】第 1 及び第 2 増幅回路を有し、同相入力信号と逆相入力信号を切り替えると共に、上記増幅回路の出力をそれぞれ切り替えてマトリックス状に配された画素に出力する液晶表示装置の駆動装置であって、

或る画素に印加されるオフセット電圧と、該画素の周囲の画素に印加されるオフセット電圧とは、極性が互いに逆になるように、上記増幅回路の出力を切り替える切替制御回路を備えていることを特徴とする液晶表示装置の駆動装置。

【請求項 2】同相および逆相の入力信号を増幅する第 1 及び第 2 増幅回路と、

上記 2 つの入力信号を選択的に切り替えて上記の第 1 及び第 2 増幅回路へ入力する第 1 切替回路と、

交流化信号に基づいて上記第 1 及び第 2 増幅回路の出力信号を選択的に切り替えてマトリックス状に配された画素に出力する第 2 切替回路と、

或る画素に印加されるオフセット電圧と、該画素に隣接する画素のうち斜め上および斜め下の画素にそれぞれ印加されるオフセット電圧とは、極性が互いに逆であり且

つ絶対値が互いに等しくなるように、上記第 1 及び第 2 切替回路をそれぞれ切り替える切替制御回路とを備えている液晶表示装置の駆動装置。

【請求項 3】上記切替制御回路は、水平同期信号又は 1 水平同期期間毎に出力される信号に同期して、1 フレーム内では 1 水平同期期間毎に上記第 1 及び第 2 切替回路を切り替えることを特徴とする請求項 2 に記載の液晶表示装置の駆動装置。

【請求項 4】上記切替制御回路は、水平ライン数が偶数か奇数かを識別し、この識別結果に基づいて、上記第 1 及び第 2 切替回路を逆相の切替信号による切り替えと、同相の切替信号による切り替えとをフレーム毎に交互に行う制御と、上記第 1 及び第 2 切替回路を逆相の切替信号による切り替えのみを行う制御とを選択的に切り替えることを特徴とする請求項 3 に記載の液晶表示装置の駆動装置。

【請求項 5】上記切替制御回路は、

水平同期信号、または 1 水平同期期間毎に出力される信号を 1 / 2 分周し、これを切替信号として上記の第 1 切替回路へ出力する第 1 分周回路と、

垂直同期信号を 1 / 2 分周する第 2 分周回路と、

上記の第 2 分周回路の出力と、水平ライン数が偶数か奇数かを識別する識別信号とに基づき、水平ライン数が奇数の場合に第 1 開閉制御信号を生成する一方、水平ライン数が偶数の場合に奇数番目のフレームにおいて第 1 開閉制御信号を生成すると共に偶数番目のフレームにおいて上記の第 2 開閉制御信号を生成する開閉制御信号生成回路と、

上記の第 1 開閉制御信号が入力され、上記の切替信号の逆相信号を上記交流化信号として上記の第 2 切替回路へ

\*出力するために閉状態になる第 1 スイッチ回路と、

上記の第 2 開閉制御信号が入力され、上記切替信号の同相信号を上記交流化信号として上記の第 2 切替回路へ出力するために閉状態になる第 2 スイッチ回路とを備えたことを特徴とする請求項 2 又は 4 に記載の液晶表示装置の駆動装置。

【請求項 6】第 1 及び第 2 増幅回路を有し、切替信号に基づいて同相入力信号と逆相入力信号を切り替えると共に、交流化信号に基づいて上記増幅回路の出力をそれぞれ切り替えてマトリックス状に配された画素に出力する液晶表示装置の駆動方法であって、

或る画素に印加されるオフセット電圧と、該画素に隣接する画素のうち斜め上および斜め下の画素に印加されるオフセット電圧とは、極性が互いに逆であり且つ絶対値が互いに等しくなるように、上記切替信号および上記交流化信号を制御することを特徴とする液晶表示装置の駆動方法。

【請求項 7】水平同期信号、または 1 水平同期期間毎に出力される信号に基づいて上記切替信号を制御し、

垂直同期信号と水平ライン数が偶数か奇数かを識別する識別信号とに基づいて、上記切替信号の逆相信号と同相信号とをそれぞれ生成し、水平ライン数が偶数の場合には、上記切替信号の逆相信号と同相信号とをそれぞれフレーム毎に交互に切り替えて上記交流化信号とする一方、水平ライン数が奇数の場合には、上記逆相信号のみを上記交流化信号とするように制御することを特徴とする請求項 6 に記載の液晶表示装置の駆動方法。

## 【発明の詳細な説明】

## 【0001】

【発明の属する技術分野】本発明は、製造上のバラツキなどによる偶発的に発生したオフセット電圧をプラス側とマイナス側で同等に出力する差動増幅回路を備えた液晶表示装置の駆動装置および駆動方法に関するものである。

## 【0002】

【従来の技術】図 6 に、アクティブマトリックス方式の代表例である TFT を用いた液晶表示装置のブロック構成を示す。3801 は TFT 液晶パネルを示し、3802 は複数のソースドライバを備えたソースドライバ IC を示し、3803 は複数のゲートドライバを備えたゲートドライバ IC を示し、3804 はコントロール回路を示し、3805 は液晶駆動電源（電源回路）を示す。

【0003】上記コントロール回路 3804 は、ゲートドライバ IC 3803 へ垂直同期信号を送ると共に、ソースドライバ IC 3802 及びゲートドライバ IC 3803 へ水平同期信号を送る。外部から入力された表示データ（R、G、B に分離された各表示データ）は、コントロール回路 3804 を介してデジタル信号でソースドライバ IC 3802 へ入力される。ソースドライバ IC 3802 は、入力された表示データを時分割で内部にラ

ッチし、その後、コントロール回路 3804 からの水平同期信号に同期してデジタル/アナログ変換を行い、液晶駆動出力端子から階調表示用のアナログ電圧を出力するようになっている。

【0004】図 42 に、TFT 液晶パネルの構成図を示す。3901 は画素電極を示し、3902 は画素容量を示し、3903 は TFT (スイッチ素子) を示し、3904 はソース信号ラインを示し、3905 はゲート信号ラインを示し、3906 は対向電極を示す。

【0005】上記ソース信号ライン 3904 には、上記 10 ソースドライバ IC 3802 から、表示画素の明るさに応じて変化する階調表示電圧が与えられる。上記ゲート信号ライン 3905 には、上記ゲートドライバ IC 3803 から、縦方向に配設された TFT 3903 が順次オンするように走査信号が与えられる。オン状態の TFT 3903 を介して該 TFT のドレインに接続された画素電極 3901 にソース信号ライン 3904 の電圧が印加され、上記対向電極 3906 との間の画素容量 3902 に蓄積され、これにより、液晶の光透過率が変化し、該変化に応じた表示が行われる。

【0006】図 12 及び図 13 に液晶駆動波形の一例を示す。4001 及び 4101 はソースドライバから出力される駆動波形を示し、4002 及び 4102 はゲートドライバから出力される駆動波形を示し、4003 及び 4103 は対向電極の電位を示し、4004 及び 4104 は画素電極の電圧波形を示す。

【0007】液晶材料に印加される電圧は、画素電極 3901 と対向電極 3906 の電位差であり、図中には斜線で示している。液晶パネルは長期信頼性を確保するために、交流で駆動する必要がある。図 12 は、上記 30 ソースドライバの出力電圧が対向電極の電圧より高い時に上記ゲートドライバの出力により TFT 3903 がオンし、画素電極 3901 へ対向電極 3906 に対して正極性の電圧が印加され、その後、TFT 3903 がオフしてその電位が維持される場合を示している。

【0008】一方、図 13 は、逆に、上記ソースドライバの出力電圧が対向電極 3906 の電圧より低い時に上記ゲートドライバの出力により TFT 3903 がオンして、画素電極 3901 へ対向電極 3906 に対して負極性の電圧が印加され、その後、TFT 3903 がオフし 40 してその電位が維持される場合を示している。このように、図 12 の波形電圧と図 13 の波形電圧とを交互に印加することで、液晶材料に加わる電圧を交流化して駆動することが可能となる。

【0009】図 14 に、駆動電圧を交流化する際の、液晶パネル 3801 上の交流化の極性配列の一例を示す。これは、ドット反転駆動と呼ばれる方式によるものであり、1 つの表示画面 (フレーム) 内では正極性と負極性とが上下左右とも交互に配列され、かつ、フレーム毎に極性が反転される。この方法では、ソースドライバ IC 50

3802 においては、例えば奇数番目の出力端子が正極性の電圧を出力している時、偶数番目の出力端子は負極性の電圧を出力しており、逆に、奇数番目の出力端子が負極性の電圧を出力している時、偶数番目の出力端子は正極性の電圧を出力している。

【0010】図 15 に、ドット反転駆動におけるソースドライバの駆動波形例を示す。図 15 中、4301 は奇数番目の上記出力端子の出力電圧波形を示し、4302 は偶数番目の上記出力端子の出力電圧波形を示し、4303 は対向電極 3906 の電圧を示す。図 15 に示すように、奇数番目の出力端子と偶数番目の出力端子とにおいては、常に対向電極 3906 に対して逆の極性の電圧が出力される。

【0011】図 16 は、上記ソースドライバ IC 3802 の構成を示すブロック図の一例を示す。ここでは、関連するソースドライバのみ説明する。ゲートドライバは公知のものを使用するので、ここでは、説明を省略する。入力されたデジタル信号の表示データ (R、G、B) は、シフトレジスタ 4403 の動作に基づいて時分割でサンプリングメモリ 4404 に記憶され、その後、水平同期信号でホールドメモリ 4405 に一括転送される。上記シフトレジスタ 4403 は、スタートパルス及びクロック (CK) に基づいて動作するようになっている。上記ホールドメモリ 4405 のデータは、レベルシフト回路 4406 を介して D/A 変換回路 4407 でアナログ電圧に変換され、出力回路 4408 により、液晶駆動出力端子を介して階調表示駆動電圧 (液晶駆動電圧) として出力される。なおホールドメモリ 4405 により 1 水平同期期間、表示データは、ラッチされ維持されている。そして、次の水平同期新により表示データが取り込まれ、ラッチされる。

【0012】図 17 (a) および図 17 (b) に、従来の技術 (第 1 従来技術) に係るドット反転駆動を行うソースドライバ IC の出力回路のブロック構成図とその動作の一例とを示す。図 17 (a) および図 17 (b) には、図 16 の内、4405、4407、4408 で示される各ブロックのみを、2 出力端子分の回路として示している。

【0013】図 17 (a) および図 17 (b) において、4501 は奇数番目の出力端子を駆動する出力回路でオペアンプを使用したボルテージフォロウを示し、4502 は偶数番目の出力端子を駆動する出力回路で 4501 と同じオペアンプを使用したボルテージフォロウを示し、4503、4504、4505、及び 4506 は液晶駆動出力の出力電圧極性を切り替える出力交流化スイッチをそれぞれ示し、4507 は正極性電圧のデジタル/アナログ変換を行う D/A 変換回路を示し、4508 は負極性電圧のデジタル/アナログ変換を行う D/A 変換回路を示し、4509 及び 4510 は表示データを保持するホールドメモリをそれぞれ示し、4511 は奇

数番目の出力端子を示し、4512は偶数番目の出力端子を示す。また、オペアンプ4501の内部の4513及び4502内部の4514はNチャンネルMOS入力 オペアンプを示し、オペアンプ4501の内部の4515及び4502内部の4516はPチャンネルMOS入力 オペアンプを示す。

【0014】上記構成を有する回路による液晶駆動波形の交流化について説明すると、以下の通りである。

【0015】上記出力交流化スイッチ4503から4506が図17(a)の状態にあるとき、上記ホールドメモリ4509に記憶されている奇数番目の出力端子4511の表示データは、正極性のD/A変換回路4507へ入力され、D/A変換後のアナログ電圧は、ボルテージフォロワ4501を介して奇数番目の出力端子4511から液晶パネル3801へ出力される。この時の出力電圧は、正極性の液晶駆動電圧となる。

【0016】これに対して、出力交流化スイッチ4503乃至4506が図17(b)の状態にあるとき、ホールドメモリ4509に記憶されている奇数番目の出力端子4511の表示データは、負極性のD/A変換回路4508に入力され、D/A変換後のアナログ電圧は、ボルテージフォロワ4501を介して奇数番目の出力端子4511から液晶パネルへ出力される。この時の出力電圧は、負極性の駆動電圧となる。

【0017】偶数番目の出力端子4512の駆動電圧の極性は、奇数番目の出力端子4511と逆になる。すなわち、出力交流化スイッチ4503から4506が図17(a)の状態にあるとき、ホールドメモリ4510に記憶されている偶数番目の出力端子4512の表示データは、負極性のD/A変換回路4508に入力され、D/A変換後のアナログ電圧は、ボルテージフォロワ4502を介して偶数番目の出力端子4512から液晶パネルへ出力される。この時の出力電圧は、負極性の液晶駆動電圧となる。

【0018】一方、出力交流化スイッチ4503から4506が図17(b)の状態にあるとき、ホールドメモリ4510に記憶されている偶数番目の出力端子の表示データは、正極性のD/A変換回路4507に入力され、D/A変換後のアナログ電圧は、ボルテージフォロワ4502を介して偶数番目の出力端子4512より液晶パネルに出力される。この時の出力電圧は、正極性の液晶駆動電圧となる。図17(a)および図17(b)には、以上の動作のうち、奇数番目の出力端子の信号の流れのみを示す。このように、図17(a)の状態と、図17(b)の状態とを出力交流化スイッチ4503から4506を用いてフレーム反転で交互に切り替えることにより、液晶パネル3801を駆動するために必要な駆動波形の交流化を行っている。

【0019】図17(a)および図17(b)の回路構成において、1つの出力端子は、正極性電圧の出力の場合

合も負極性電圧の出力の場合も、常に同じオペアンプ回路で駆動される。一般に、液晶駆動回路の出力端子の重要な機能として、動作電源電圧フルレンジの出力ダイナミックレンジが要求される。通常のLSIで使用されるエンハンスメント型のMOSトランジスタを使用することを想定すると、その閾値電圧による動作不可領域をなくすために、図17(a)および図17(b)に示すように、NチャンネルMOSトランジスタ入力 オペアンプ4513とPチャンネルMOSトランジスタ入力 オペアンプ4515の両方を1つの出力回路4501内に持たなければならない。このため回路規模が大きくなり、LSI化した場合のチップサイズの増大を招く。更に、オペアンプが1出力当り2回路有るために、回路の消費電力が大きくなる。

【0020】図18(a)および図18(b)に、他の従来の技術(第2従来技術)に係るドット反転駆動を行うソースドライバICの出力回路のブロック構成図とその動作の例を示す。図18(a)および図18(b)には、図16の内、4405、4407、4408で示される各ブロックのみを、2出力端子分の回路として示している。

【0021】図18(a)および図18(b)において、4601はNチャンネルMOSトランジスタ入力 オペアンプを使用したボルテージフォロワを示し、4602はPチャンネルMOSトランジスタ入力 オペアンプを使用したボルテージフォロワを示し、4603、4604、4605、及び4606は液晶駆動出力の出力電圧極性を切り替える出力交流化スイッチを示し、4607は正極性のデジタル/アナログ変換を行うD/A変換回路を示し、4608は負極性のデジタル/アナログ変換を行うD/A変換回路を示し、4609及び4610は表示データを保持するホールドメモリを示し、4611は奇数番目の出力端子を示し、4612は偶数番目の出力端子を示す。

【0022】図18(a)および図18(b)の出力電圧の交流化は、図17(a)および図17(b)の場合と同じく出力交流化スイッチ4603から4606によって行われる。図17(a)および図17(b)の場合と異なるのは、正極性用のD/A変換回路4607の出力は直接NチャンネルMOSトランジスタ入力 オペアンプ4601へ送られ、負極性用のD/A変換回路4608の出力は直接PチャンネルMOSトランジスタ入力 オペアンプ4602へ送られ、各々のオペアンプの出力が、スイッチ4603及び4604を介して所望の出力端子へ送られる点である。

【0023】ここでは、正極性用のD/A変換回路4607は、動作電源電圧の約2分の1以上の電圧のみを出力するため、オペアンプとしてNチャンネル入力回路のみで十分であり、同様に、負極性用のD/A変換回路4608は、動作電源電圧の約2分の1以下の電圧のみ

を出力するため、オペアンプとしてPチャンネル入力回路のみで十分である。図18(a)および図18

(b)の構成では、図17(a)および図17(b)の構成に対して、オペアンプ回路が出力端子当り半分ですむため、チップサイズの低減と低消費電力化が図れる。

【0024】しかしながら、図18(a)および図18(b)の構成は、1つの出力を駆動するオペアンプ回路が正極性の場合と負極性の場合とで異なっている。すなわち、図18(a)および図18(b)の液晶駆動出力端子は、正極性電圧を出力する時はオペアンプ4601で駆動される(図18(a)参照)一方、負極性電圧を出力する時はオペアンプ4602で駆動される(図18(b)参照)。ここで、オペアンプ4601とオペアンプ4602とが、製造上のバラツキなどによる偶発的に発生するオフセット電圧を持っている場合を以下に説明する。

【0025】オペアンプ4601が偶発的に発生するオフセット電圧Aを持ち、オペアンプ4602が偶発的に発生するオフセット電圧Bを持つ場合の液晶駆動電圧波形を図19に示す。図19において、正極性電圧を出力する時と負極性電圧を出力する時とは、期待値電圧からの偏差がそれぞれ異なる。したがって、液晶表示画素に印加される駆動電圧の平均電圧には、2つの偏差の差の成分( $= (A - B) / 2$ )が、誤差電圧として残留する。この誤差電圧は、駆動出力端子毎に偶発的に発生するものであるから、液晶表示装置の画素間での印加電圧の差となり、結果として表示むらが発生することになる。

【0026】比較のために、図20に、図17(a)および図17(b)の構成の場合の液晶駆動電圧波形を示す。図17(a)および図17(b)の構成では、正極性電圧、負極性電圧ともに1つの出力回路で駆動されるため、いずれの場合も期待値電圧からの偏差は同じである。この偏差は、画素に印加される電圧としては、正極性の場合と負極性の場合で互いに打ち消し合う方向である。したがって、図17(a)および図17(b)の構成では、液晶駆動出力端子間の偏差のバラツキは、表示画素で平均化されることになり、表示上の問題にはならない。

【0027】上記第2従来技術(図18参照)の場合、正極性電圧と負極性電圧を別々のオペアンプ回路から出力する場合に対して、更なる回路規模の削減、及び消費電力の低減を実現した第3従来技術(例えば、特開平11-305735号公報を参照)が知られている。この第3従来技術について、図21を参照しながら説明すると以下のとおりである。

【0028】図21に、上記第3従来技術に係る差動増幅回路の構成例を示す。なお、図21は、NチャンネルMOSトランジスタを入力トランジスタとして使用した場合を示すものである。

【0029】図21において、101及び102はNチャンネルMOSによる入力トランジスタをそれぞれ示し、103は上記差動増幅回路に動作電流を与える定電流源を示し、104は上記入力トランジスタ101の負荷抵抗(抵抗素子)を示し、105は上記入力トランジスタ102の負荷抵抗(抵抗素子)を示し、106及び107は入力信号を切り替えるスイッチをそれぞれ示し、108及び109は出力信号を切り替えるスイッチをそれぞれ示し、110は同相入力端子を示し、111は逆相入力端子を示し、112は同相出力端子を示し、113は逆相出力端子を示し、114は上記スイッチ106から109を同時に切り替える切替信号入力端子を示す。

【0030】上記入力トランジスタ101及び上記負荷抵抗104と、上記入力トランジスタ102及び上記負荷抵抗105とは増幅回路を構成し、トランジスタ101と102は差動対を構成する。また、スイッチ106から109は、切替信号114により連動して制御される。

【0031】図22は、図21の回路の1つの動作状態を示す。図23は、図21の回路の他の動作状態を示す。以下に、図22及び図23を参照しながら、上記差動増幅回路の動作を説明する。

【0032】図22に示す状態では、同相入力端子110はスイッチ106を介して入力トランジスタ101のゲートに接続され、そのドレインに接続された負荷抵抗104の働きで、スイッチ109を介して逆相出力信号として逆相出力端子113から出力される。一方、逆相入力端子111はスイッチ107を介して入力トランジスタ102のゲートに接続され、そのドレインに接続された負荷抵抗105の働きで、スイッチ108を介して同相出力信号として同相出力端子112から出力される。つまり、同相入力信号は、入力トランジスタ101及び負荷抵抗104で増幅される一方、逆相入力信号は、入力トランジスタ102及び負荷抵抗105で増幅される。

【0033】一方、図23に示す状態では、同相入力端子110はスイッチ107を介して入力トランジスタ102のゲートに接続され、そのドレインに接続された負荷抵抗105の働きで、スイッチ109を介して逆相出力信号として逆相出力端子113より出力される。また、逆相入力端子111はスイッチ106を介して入力トランジスタ101のゲートに接続され、そのドレインに接続された負荷抵抗104の働きで、スイッチ108を介して同相出力信号として同相出力端子112より出力される。つまり、同相入力信号は、入力トランジスタ102及び負荷抵抗105で増幅される一方、逆相入力信号は、入力トランジスタ101及び負荷抵抗104で増幅される。

【0034】以上のように、図22に示す状態と図23

に示す状態とでは、同相入力信号の増幅回路と逆相入力信号の増幅回路とを、完全に入れ替えて使用している。

【0035】ここで、差動増幅回路を構成する入力トランジスタ101と102の間において、及び/又は負荷抵抗104と105の間において、製造上の理由などにより偶発的に発生する特性の不一致が存在する場合について、図24及び図25を参照しながら、以下に説明する。

【0036】本来同じ特性を持つべき差動増幅回路の2つの素子において差が生じた場合、出力電圧が理想的な状態からずれてしまい、オフセットを持つ。このずれは、入力端子の一方に定電圧源を接続したものとしてモデル化できる。この様子を図24、及び図25に示す。図24及び図25に示す115は、上記差動増幅回路のオフセットを1つの定電圧源でモデル化したものである。なお、図24に示すスイッチ素子は図22に示す状態と同一であり、図25に示すスイッチ素子は図23に示す状態と同一である。

【0037】図24においては、定電圧源115は、スイッチ107を介して逆相入力端子111と接続されている。一方、図25においては、定電圧源115は、スイッチ107を介して同相入力端子110と接続されている。このように、本差動増幅回路は、スイッチ106から109を使用しているので、差動増幅回路の偶発的に発生するバラツキによるオフセットを、逆相入力端子111側に入れた状態と、同相入力端子110側に入れた状態とで切り替えることができる。これら2つの状態では、同相出力端子110及び逆相出力端子111に現れるオフセットは、符号が逆で絶対値が等しい状態となる。

【0038】以上より、オペアンプが製造上のバラツキなどによる偶発的に発生するオフセット電圧を持っている場合、正極性のオフセット電圧を出力する場合と負極性のオフセット電圧を出力する場合とでは、期待値電圧からの偏差が等しくなる。

【0039】図26に、上記第2従来技術に係る差動増幅回路の他の例を示す。なお、図26は、PチャンネルMOSトランジスタを入力トランジスタに使用した場合を示すものである。

【0040】図26において、601及び602はPチャンネルMOSによる入力トランジスタをそれぞれ示し、603は本差動増幅回路に動作電流を与える定電流源を示し、604は入力トランジスタ601の負荷抵抗(抵抗素子)を示し、605は入力トランジスタ602の負荷抵抗(抵抗素子)を示し、606及び607は入力信号を切り替えるスイッチをそれぞれ示し、608及び609は出力信号を切り替えるスイッチをそれぞれ示し、610は同相入力端子を示し、611は逆相入力端子を示し、612は同相出力端子を示し、613は逆相出力端子を示し、614はスイッチ606乃至609を

同時に切り替える信号を入力するための切替信号入力端子を示す。

【0041】図26の動作を図27及び図28を用いて説明すると以下のとおりである。

【0042】図27に示す状態では、同相入力端子610はスイッチ606を介して入力トランジスタ601のゲートに接続され、そのドレインに接続された負荷抵抗604の働きで、スイッチ609を介して逆相出力信号として逆相出力端子613から出力される。一方、逆相入力端子611はスイッチ607を介して入力トランジスタ602のゲートに接続され、そのドレインに接続された負荷抵抗605の働きで、スイッチ608を介して同相出力信号として同相出力端子612から出力される。つまり、同相入力信号は、入力トランジスタ601及び負荷抵抗604で増幅される一方、逆相入力信号は、入力トランジスタ602及び負荷抵抗605で増幅される。

【0043】一方、図28に示す状態では、同相入力端子610はスイッチ607を介して入力トランジスタ602のゲートに接続され、そのドレインに接続された負荷抵抗605の働きで、スイッチ609を介して逆相出力信号として逆相出力端子613より出力される。また、逆相入力端子611はスイッチ606を介して入力トランジスタ601のゲートに接続され、そのドレインに接続された負荷抵抗604の働きで、スイッチ608を介して同相出力信号として同相出力端子612より出力される。つまり、同相入力信号は、入力トランジスタ602及び負荷抵抗605で増幅される一方、逆相入力信号は、入力トランジスタ601及び負荷抵抗604で増幅される。

【0044】以上の様に、図27に示す状態と図28に示す状態とでは、同相入力信号の増幅回路と逆相入力信号の増幅回路とを、完全に入れ替えて使用している。

【0045】ここで、差動増幅回路を構成する入力トランジスタ601と602の間において、及び/又は負荷抵抗604と605の間において、製造上の理由などにより偶発的に発生する特性の不一致が存在する場合について、図29及び図30を参照しながら、以下に説明する。

【0046】本来同じ特性を持つべき差動増幅回路の2つの素子において差が生じた場合、出力電圧が理想的な状態からずれてしまい、オフセットを持つ。このずれは、入力端子の一方に定電圧源を接続したものとしてモデル化できる。この様子を図29、及び図30に示す。図29、及び図30に示す615は、上記差動増幅回路のオフセットを1つの定電圧源でモデル化したものである。なお、図29に示すスイッチ素子は図27に示す状態と同一であり、図30に示すスイッチ素子は図28に示す状態と同一である。

【0047】図29においては、定電圧源615は、ス

スイッチ 607 を介して逆相入力端子 611 と接続されている。一方、図 30 においては、定電圧源 615 は、スイッチ 607 を介して同相入力端子 610 と接続されている。このように、本差動増幅回路は、スイッチ 606 から 609 を使用しているため、差動増幅回路の偶発的に発生するバラツキによるオフセットを、逆相入力端子 611 側に入れた状態と、同相入力端子 610 側に入れた状態とで切り替えることができる。これら 2 つの状態では、同相出力端子 610 及び逆相出力端子 611 に現れるオフセットは、符号が逆で絶対値が等しい状態となる。

【0048】以上より、オペアンプが製造上のバラツキなどにより偶発的に発生するオフセット電圧を持っている場合でも、正極性のオフセット電圧を出力する場合と負極性のオフセット電圧を出力する場合とでは、期待値電圧からの偏差が等しくなる。

【0049】図 31 に、図 21 の差動増幅回路の負荷素子をカレントミラー構成の能動負荷に変えた回路構成を示す。図 31 は、N チャンネル MOS トランジスタを入力トランジスタとして使用した場合を示すものである。

【0050】図 31 において、1101 及び 1102 は N チャンネル MOS による入力トランジスタをそれぞれ示し、1103 は本回路に動作電流を与える定電流源を示し、1104 は入力トランジスタ 1101 の負荷となる P チャンネル MOS による負荷トランジスタを示し、1105 は入力トランジスタ 1102 の負荷となる P チャンネル MOS による負荷トランジスタを示し、1106 及び 1107 は入力信号を切り替えるスイッチをそれぞれ示し、1108 及び 1109 は出力信号を切り替えるスイッチをそれぞれ示し、1110 は同相入力端子を示し、1111 は逆相入力端子を示し、1112 は同相出力端子を示し、1113 は逆相出力端子を示し、1114 はスイッチ 1106 ~ 1109 を同時に切り替える信号を入力するための切替信号入力端子を示す。

【0051】上記差動増幅回路は、負荷素子がトランジスタによるカレントミラー構成の能動負荷である点において、図 21 の構成例（受動負荷）と異なっている。図 22 に対応する状態においては、同相入力信号は、入力トランジスタ 1101 及び負荷トランジスタ 1104 で増幅される一方、逆相入力信号は、入力トランジスタ 1102 及び負荷トランジスタ 1105 で増幅される。これに対して、図 23 に対応する状態においては、同相入力信号は、入力トランジスタ 1102 及び負荷トランジスタ 1105 で増幅される一方、逆相入力信号は、入力トランジスタ 1101 及び負荷トランジスタ 1104 で増幅される。

【0052】以上、何れの場合でも、上記負荷トランジスタ 1104 及び 1105 は、互いに、カレントミラー構成となっているので、たとえ両負荷トランジスタに特性のバラツキがあっても、負荷トランジスタ 1104 及

び 1105 に流れる電流は常に等しくなり、この結果、同相入力信号及び逆相入力信号は同じ増幅度で増幅されることになり、左右対称な出力波形が得られることになる。

【0053】以上のように、図 31 に示す構成を有する差動増幅回路でも、同相入力信号の増幅回路と逆相入力信号の増幅回路とを、完全に入れ替えて使用することができる。

【0054】また、上記差動増幅回路を構成する入力トランジスタ 1101 と 1102 の間において、製造上の理由などにより偶発的に発生する特性の不一致が存在する場合でも、詳細には説明しないが、図 21 と同様の構成を有している。したがって、本差動増幅回路においては、スイッチ 1106 乃至 1109 を使用しているため、差動増幅回路の偶発的に発生するバラツキによるオフセットを、逆相入力端子 1111 側に入れた状態と、同相入力端子 1110 側に入れた状態とで切り替えることができる。これら 2 つの状態では、同相出力端子 1110 及び逆相出力端子 1111 に現れるオフセットは、符号が互いに逆で絶対値が等しい状態となる。

【0055】以上より、オペアンプが製造上のバラツキなどにより偶発的に発生するオフセット電圧を持っている場合、正極性のオフセット電圧を出力する場合と負極性のオフセット電圧を出力する場合とでは、期待値電圧からの偏差が等しくなる。

【0056】図 32 に、図 26 の差動増幅回路の負荷素子をカレントミラー構成の能動負荷に変えた回路構成を示す。図 32 は、P チャンネル MOS トランジスタを入力トランジスタとして使用した場合を示すものである。

【0057】図 32 において、1201 及び 1202 は P チャンネル MOS による入力トランジスタをそれぞれ示し、1203 は本回路に動作電流を与える定電流源を示し、1204 は入力トランジスタ 1201 の負荷となる N チャンネル MOS による負荷トランジスタを示し、1205 は入力トランジスタ 1202 の負荷となる N チャンネル MOS による負荷トランジスタを示し、1206 及び 1207 は入力信号を切り替えるスイッチをそれぞれ示し、1208 及び 1209 は出力信号を切り替えるスイッチをそれぞれ示し、1210 は同相入力端子を示し、1211 は逆相入力端子を示し、1212 は同相出力端子を示し、1213 は逆相出力端子を示し、1214 はスイッチ 1206 ~ 1209 を同時に切り替える信号を入力するための切替信号入力端子を示す。

【0058】図 32 の構成は、負荷素子がトランジスタによるカレントミラー構成の能動負荷である点において、図 26 の構成（受動負荷）と異なっている。図 27 に対応する状態においては、同相入力信号は、入力トランジスタ 1201 及び負荷トランジスタ 1204 で増幅される一方、逆相入力信号は、入力トランジスタ 1202 及び負荷抵抗 1205 で増幅される。これに対して、



図 28 に対応する状態においては、同相入力信号は、入力トランジスタ 1202 及び負荷トランジスタ 1205 で増幅される一方、逆相入力信号は、入力トランジスタ 1201 及び負荷トランジスタ 1204 で増幅される。

【0059】以上、何れの場合でも、上記負荷トランジスタ 1204 及び 1205 は、互いに、カレントミラー構成となっているので、両負荷トランジスタに特性のバラツキがあっても、負荷トランジスタ 1204 及び 1205 に流れる電流は常に等しくなり、この結果、同相入力信号及び逆相入力信号は同じ増幅度で増幅されることになり、左右対称な出力波形が得られることになる。

【0060】以上の様に、図 32 に示す構成を有する差動増幅回路でも、同相入力信号の増幅回路と逆相入力信号の増幅回路とを、完全に入れ替えて使用している。

【0061】また、上記差動増幅回路を構成する入力トランジスタ 1201 と 1202 の間において、製造上の理由などにより偶発的に発生する特性の不一致が存在する場合でも、詳細には説明しないが、図 26 と同様の構成を有している。したがって、上記差動増幅回路においては、スイッチ 1206 ~ 1209 を使用しているの  
20 で、差動増幅回路の偶発的なバラツキによるオフセットを、逆相入力端子 1211 側に入れた状態と、同相入力端子 1210 側に入れた状態とで切り替えることができる。これら 2 つの状態では、同相出力端子 1210 及び逆相出力端子 1211 に現れるオフセットは、符号が互いに逆で絶対値が等しい状態となる。

【0062】以上より、オペアンプが製造上のバラツキなどにより偶発的に生じるオフセット電圧を持っている場合でも、正極性のオフセット電圧を出力する場合と負極性のオフセット電圧を出力する場合とでは、期待値電  
30 圧からの偏差が等しくなる。

【0063】ここで、図 33 を参照しながら、図 31 に示す差動増幅回路と等価な差動増幅回路 1301 と、スイッチ及び出力部を具体化した例について説明する。なお、図 33 は、N チャンネル MOS 入力のおペアンプである。

【0064】図 33 において、1302 は同相入力端子を示し、1303 は逆相入力端子を示し、1304 及び 1305 はスイッチ切替信号入力端子をそれぞれ示し、1306 から 1309 はスイッチをそれぞれ示し、13  
40 10 から 1313 はスイッチをそれぞれ示し、1314 及び 1315 は N チャンネル MOS の入力トランジスタをそれぞれ示し、1316 および 1317 は入力トランジスタの能動負荷となる P チャンネル MOS の負荷トランジスタをそれぞれ示し、1318 は P チャンネル MOS の出力トランジスタを示し、1319 は N チャンネル MOS の出力トランジスタを示し、1320 は出力端子を示し、1321 はオペアンプに動作点を与えるためのバイアス電圧入力端子を示す。ここで、差動増幅回路 1301 を図 21 の抵抗負荷の差動増幅回路に置き換えた  
50

回路も、以下の説明と全く同一の動作をするため、ここでは詳細な説明を省略する。

【0065】図 33 において、1304 及び 1305 が、図 31 で示したスイッチ切替信号入力端子 1114 に相当し、1304 と 1305 とは互いに逆相の信号を入力する。スイッチ切替信号入力に応じた回路の動作を図 34 及び図 35 を参照しながら、以下に説明する。

【0066】図 33 において、入力トランジスタ 1314 及び 1315 が、図 31 で示した入力トランジスタ 1101 及び 1102 に相当し、負荷トランジスタ 1316 及び 1317 が、図 31 で示した負荷トランジスタ 1104 及び 1105 に相当する。

【0067】また、図 33 において、1307 及び 1309 が、図 31 で示したスイッチ 1106 に相当し、1306 及び 1308 が、図 31 で示したスイッチ 1107 に相当し、1310 及び 1313 が、図 31 で示したスイッチ 1108 に相当し、1311 及び 1312 が、図 31 で示したスイッチ 1109 に相当し、トランジスタ 1322 が、図 31 で示した定電流源 1103 に相当する。

【0068】切替入力信号 1304 に“L”レベル（ローレベル）が入力されると、スイッチは P チャンネル MOS トランジスタであるので、図 34 に示すように、スイッチ 1306、1307、1310、及び 1311 がオン状態になる。この時、スイッチ切替信号入力端子 1305 には“H”レベル（ハイレベル）が入力されているため、スイッチ 1308、1309、1312、及び 1313 はオフする。同相入力信号 1302 は、スイッチ 1306 を介して入力トランジスタ 1315 へ供給される。逆相入力信号 1303 は、スイッチ 1307 を介して入力トランジスタ 1314 へ供給される。また、スイッチ 1310 を介して負荷トランジスタ 1316 及び 1317 にゲート信号が供給され、スイッチ 1311 を介して出力トランジスタ 1318 へゲート信号が与えられる。図 34 の場合、同相入力信号を増幅する回路は、トランジスタ 1315 及び負荷トランジスタ 1317 であり、逆相入力信号を増幅する回路は、トランジスタ 1314 及び負荷トランジスタ 1316 である。

【0069】スイッチ切替信号入力端子 1305 に“L”レベルが入力されると、図 35 において、スイッチ 1308、1309、1312、及び 1313 がオン状態になる。この時、スイッチ切替信号入力端子 1304 には“H”レベルが入力されているため、スイッチ 1306、1307、1310、及び 1311 はオフする。この時、同相入力信号 1302 は、スイッチ 1308 を介して入力トランジスタ 1314 へ供給される。逆相入力信号 1303 は、スイッチ 1309 を介して入力トランジスタ 1315 へ供給される。また、スイッチ 1313 を介して負荷トランジスタ 1316 及び 1317 にゲート信号が与えられ、スイッチ 1312 を介して出



カトランジスタ 1318 へゲート信号が与えられる。図 35 の場合、同相入力信号を増幅する回路は、入力トランジスタ 1314 及び負荷トランジスタ 1316 であり、逆相入力信号を増幅する回路は、入力トランジスタ 1315 及び負荷トランジスタ 1317 である。

【0070】図 34 及び図 35 に示したように、本差動増幅回路は、スイッチ 1306 から 1313 を切り替えることによって、同相入力信号の増幅回路と逆相入力信号の増幅回路とを入れ替えることができる。これにより、前述したように、差動増幅回路に製造上の特性バラツキ等による偶発的なオフセットが発生した場合でも、このオフセットは、この 2 つの状態では符号が互いに逆で絶対値が等しくなる。したがって、オペアンプに生じるオフセットのバラツキも、スイッチ 1306 から 1313 を切り替えることによって、オフセットの符号が互いに逆で絶対値が等しい状態を実現することができる。

【0071】次に、図 36 を参照しながら、図 32 に示す差動増幅回路と等価な差動増幅回路 1601 と、スイッチ及び出力部を具体化した例を説明する。なお、図 36 は、P チャンネル MOS 入力 オペアンプである。

【0072】図 36 において、1602 は同相入力端子を示し、1603 は逆相入力端子を示し、1604 及び 1605 はスイッチ切替信号入力端子をそれぞれ示し、1606 ~ 1609 はスイッチをそれぞれ示し、1610 ~ 1613 はスイッチをそれぞれ示し、1614 及び 1615 は P チャンネル MOS の入力トランジスタをそれぞれ示し、1616 および 1617 は入力トランジスタの能動負荷となる N チャンネル MOS の負荷トランジスタをそれぞれ示し、1618 は N チャンネル MOS の出力トランジスタを示し、1619 は P チャンネル MOS の出力トランジスタを示し、1620 は出力端子を示し、1621 はオペアンプに動作点を与えるためのバイアス電圧入力端子を示す。ここで、差動増幅回路 1601 を図 26 で述べた抵抗負荷の差動増幅回路に置き換えた回路も、以下の説明と全く同一の動作をするため、ここでは詳細な説明を省略する。

【0073】図 36 において、1604 及び 1605 が、図 32 で示したスイッチ切替信号入力端子 1214 に相当し、1604 と 1605 とは互いに逆相の信号を入力する。スイッチ切替信号入力に応じた回路の動作を図 37 及び図 38 を参照しながら、以下に説明する。

【0074】図 36 において、入力トランジスタ 1614 及び 1615 が、図 32 で示した入力トランジスタ 1201 及び 1202 に相当し、負荷トランジスタ 1616 及び 1617 が、図 32 で示した負荷トランジスタ 1204 及び 1205 に相当する。また、図 36 において、1607 及び 1609 が、図 32 で示したスイッチ 1206 に相当し、1606 及び 1608 が、図 32 で示したスイッチ 1207 に相当し、1610 及び 1613 が、図 32 で示したスイッチ 1208 に相当し、16

11 及び 1612 が、図 32 で示したスイッチ 1209 に相当し、トランジスタ 1622 が、図 32 で示した定電流源 1203 に相当する。

【0075】スイッチ切替信号入力端子 1604 に “H” レベル (ハイレベル) が入力されると、スイッチは N チャンネル MOS トランジスタであるので、図 37 に示すように、スイッチ 1606、1607、1610、及び 1611 がオン状態になる。この時、スイッチ切替信号入力端子 1605 には “L” レベル (ローレベル) が入力されているため、スイッチ 1608、1609、1612、及び 1613 はオフする。同相入力信号 1602 は、スイッチ 1606 を介して入力トランジスタ 1615 へ供給される。逆相入力信号 1603 は、スイッチ 1607 を介して入力トランジスタ 1614 へ供給される。また、スイッチ 1610 を介して負荷トランジスタ 1616 及び 1617 にゲート信号が供給され、スイッチ 1611 を介して出力トランジスタ 1618 へゲート信号が与えられる。図 37 の場合、同相入力信号を増幅する回路は、入力トランジスタ 1615 及び負荷トランジスタ 1617 であり、逆相入力信号を増幅する回路は、入力トランジスタ 1614 及び負荷トランジスタ 1616 である。

【0076】スイッチ切替信号入力端子 1605 に “H” レベルが入力されると、図 38 において、スイッチ 1608、1609、1612、及び 1613 がオン状態になる。この時、スイッチ切替信号入力端子 1604 には “L” レベルが入力されているため、スイッチ 1606、1607、1610、及び 1611 はオフする。この時、同相入力信号 1602 は、スイッチ 1608 を介して入力トランジスタ 1614 へ供給される。逆相入力信号 1603 は、スイッチ 1609 を介して入力トランジスタ 1615 へ供給される。また、スイッチ 1612 を介して負荷トランジスタ 1616 及び 1617 にゲート信号が与えられ、スイッチ 1613 を介して出力トランジスタ 1618 へゲート信号が与えられる。図 38 の場合、同相入力信号を増幅する回路は、入力トランジスタ 1614 及び負荷トランジスタ 1616 であり、逆相入力信号を増幅する回路は、入力トランジスタ 1615 及び負荷トランジスタ 1617 である。

【0077】図 37 及び図 38 に示したように、上記差動増幅回路は、スイッチ 1606 ~ 1613 を切り替えることによって、同相入力信号の増幅回路と逆相入力信号の増幅回路とを入れ替えることができる。これにより、前述したように、差動増幅回路に製造上のバラツキ等により偶発的に発生するオフセットが発生した場合でも、このオフセットは、この 2 つの状態では符号が互いに逆で絶対値が等しくなる。したがって、オペアンプに生じるオフセットのバラツキも、スイッチ 1606 ~ 1613 を切り替えることによって、オフセットの符号が逆で絶対値が等しい状態を実現することができる。なお、

図 37 及び図 38 において、点線は、信号の流れを示すものである。

【0078】図 39 及び図 40 は、前述の差動増幅回路を使用したドット反転駆動を行う液晶駆動回路の出力ブロック図であり、隣り合う 2 つの出力回路部分のみを示す。図 39 及び図 40 は、液晶駆動電圧の極性を切り替えた場合の動作をそれぞれ示している。

【0079】図 39 及び図 40 において、2101 は図 33 で示した N チャンネル MOS トランジスタ入力のおペアンプを示し、2102 は図 36 で示した P チャンネル MOS トランジスタ入力のおペアンプを示し、2103 は正極性の液晶駆動電圧を発生する D/A 変換回路を示し、2104 は負極性の液晶駆動電圧を発生する D/A 変換回路を示し、2105 ~ 2108 は液晶駆動電圧を交流化するためのスイッチを示し、2109 は奇数番目の出力端子の表示データを記憶するラッチ回路を示し、2110 は偶数番目の出力端子の表示データを記憶するラッチ回路を示し、2111 は奇数番目の出力端子を示し、2112 は偶数番目の出力端子を示し、2113 は交流化スイッチ切替信号入力を示し、2114 は図 33 や図 36 で示したおペアンプのスイッチ切替信号を示す。なお、ここでのラッチ回路 2109 や 2110 は、図 16 のホールドメモリを示し、レベルシフト回路は省略された形で説明している。

【0080】以下、これらの図を使用して奇数番目の出力端子の動作について説明する。偶数番目の出力端子については、その駆動電圧極性が逆になるだけで同一の動作をするため、詳細な説明を省略する。

【0081】図 39 は、奇数番目の出力端子 2111 が正極性駆動電圧を出力し、偶数番目の出力端子 2112 が負極性駆動電圧を出力する場合を示す。この場合、奇数番目の出力端子の表示データは、ラッチ回路 2109 からスイッチ 2105 を介して正極性用 D/A 変換回路 2103 へ送られ、その出力がおペアンプ 2101 に与えられた後、スイッチ 2107 を介して奇数番目の出力端子 2111 から出力される（図 39 中の太線で示す矢印を参照）。

【0082】図 40 は、奇数番目の出力端子 2111 が負極性駆動電圧を出力し、偶数番目の出力端子 2112 が正極性駆動電圧を出力する場合を示す。この場合、奇数番目の出力端子の表示データは、ラッチ回路 2109 からスイッチ 2106 を介して負極性用 D/A 変換回路 2104 へ送られ、その出力がおペアンプ 2102 に与えられた後、スイッチ 2107 を介して奇数番目の出力端子 2111 から出力される（図 40 中の太線で示す矢印を参照）。

【0083】ここで、おペアンプが製造上の理由等で特性が異なり、偶発的に発生するオフセット電圧を持つ場合について説明する。前述したように、ここで示すおペアンプはスイッチ切替信号により、そのオフセットの符

号を反転させることができ、このときのオフセット電圧の絶対値は同じであることから、おペアンプ 2101 がオフセット電圧 A 又は -A に切り替えることができ、おペアンプ 2102 がオフセット電圧 B 又は -B に切り替えることができるものとする。この場合、奇数番目の出力端子の出力電圧は、正極性出力時は A 又は -A のオフセットを持ち、負極性出力時は B 又は -B のオフセットを持つことになる。オフセットの符号の選択は、前述のおペアンプのスイッチ切替信号で行われる。

【0084】次に、図 7 は、図 39 及び図 40 における差動増幅回路 2115 の具体的構成例を示すものであり、図 7 において、2501 は図 33 で示した N チャンネル MOS トランジスタ入力のおペアンプに対応し、2502 は図 36 で示した P チャンネル MOS トランジスタ入力のおペアンプに対応している。図 7 の 2501 内のスイッチ回路 2501a は、図 33 のスイッチ 1306 ~ 1309 からなり、図 7 の 2501 内のスイッチ回路 2501b は、図 33 のスイッチ 1310 ~ 1313 からなる。また、図 7 の 2502 内のスイッチ回路 2502a は、図 36 のスイッチ 1606 ~ 1609 からなり、図 7 の 2502 内のスイッチ回路 2502b は、図 36 のスイッチ 1610 ~ 1613 からなる。

【0085】また、図 7 において、2507 及び 2508 は、図 39 及び図 40 におけるスイッチ 2107 及び 2108 にそれぞれ対応している。更に、図 7 において、出力端子 2511 及び 2512 は、図 39 及び図 40 における出力端子 2111 及び 2112 にそれぞれ対応している。図 7 中、VBN および VBP は、おペアンプに動作点を与えるためのバイアス電圧入力端子をそれぞれ示す。更に、図 7 中の 2513 は図 39 及び図 40 中の 2113（交流化スイッチ切替信号入力）に対応し、図 7 中の 2514 は図 39 及び図 40 中の 2114（図 33 及び図 36 で示したおペアンプのスイッチ切替信号入力端子）に対応する。

【0086】そして、交流化スイッチ切替信号 REV、及びおペアンプのスイッチ切替信号 SWP と出力の関係を示したものが、図 41 と表 1 である。

【0087】図 41 において、2601 は奇数番目の出力端子からの出力電圧により駆動される画素電圧の理想値を示し、2602 はオフセット電圧が加味された実際の電圧を示す。交流化スイッチ切替信号 REV は、1 フレーム毎に反転しており、おペアンプのスイッチ切替信号 SWP は 2 フレーム毎に反転している。この結果、画素電圧の理想値と実際の電圧値との差は、1 フレーム毎に順次、A、B、-A、-B と変化し、4 フレームで最初の状態に戻る。

【0088】ここで、第 1 フレームと第 3 フレームの偏差、及び第 2 フレームと第 4 フレームの偏差は互いに逆符号で等しくなる。フレームの周期が液晶材料の反応時間に対して十分短ければ、第 1 フレームと第 3 フレーム

とで偏差は打ち消され、また、第2フレームと第4フレームとで偏差が打ち消される。偶数番目の出力端子でも同様に4フレーム毎に偏差は打ち消される。これらをま\*

\*とめると表1のようになる。

【0089】

【表1】

入 力 信 号		出 力 端 子	
S W P	R E V	奇数番目の出力端子	偶数番目の出力端子
ローレベル	ローレベル	正極性（偏差 A）	負極性（偏差 B）
ローレベル	ハイレベル	負極性（偏差 B）	正極性（偏差 A）
ハイレベル	ローレベル	正極性（偏差 - A）	負極性（偏差 - B）
ハイレベル	ハイレベル	負極性（偏差 - B）	正極性（偏差 - A）

【0090】以上より、液晶駆動出力端子毎の偏差のパラツキは、各々の表示画素での打ち消し動作により、人の目に表示むらとして識別されることはなく、良質な表示を行うことが可能となる。

【0091】

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、上記従来の技術によれば、ソースドライバの出力回路部（図16参照）を構成する差動増幅器（オペアンプ回路）の構造上の条件のパラツキ等により偶発的に発生するオフセット電圧（このオフセット電圧は、主として、差動増幅器の入力段を構成する差動部で発生する。）が液晶表示素子への理想の駆動電圧からの誤差を生み、これにより表示画像が適切に表示されず、いわゆる表示むらが発生し、表示品位を低下させる要因となっていた。

【0092】上記第1従来技術では、一つの出力端子に正極性電圧および負極性電圧の双方を出力（フルレンジ）できるようにNチャンネルMOSトランジスタを入力段にもつオペアンプとPチャンネルMOSトランジスタを入力段にもつオペアンプ2個を有する構成を示した。これにより、図20に示すようにオフセット電圧に起因する偏差A、-Aを2フレームで打ち消していた。しかしながら、この回路構成は、1出力端子毎にオペアンプ2個を有するので、回路規模が大きくチップサイズの増大を招来するという不具合があった。しかも、比較的消費電力が大きいオペアンプ回路が多くなるので、低消費電力化のネックにもなっていた。

【0093】一方、上記第2従来技術では、正極性電圧は入力段にNチャンネルMOSトランジスタを使用したオペアンプから出力すると共に、負極性電圧は入力段にPチャンネルMOSトランジスタを使用したオペアンプから出力し、正極性/負極性電圧を切替スイッチで切り

替えてフルレンジ出力にしていた。これによれば、オペアンプ回路の数が半減するので、回路規模の縮小および低消費電力化が実現できる。

【0094】しかしながら、上記第2従来技術では、NチャンネルMOSトランジスタを使用したオペアンプ回路で発生するオフセット電圧による偏差Aと、PチャンネルMOSトランジスタを使用したオペアンプ回路で発生するオフセット電圧による偏差Bを打ち消すことができず（図19参照）、液晶表示素子への理想の駆動電圧からの誤差が解消できず、これにより、表示画像が適切に表示されず、いわゆる表示むらが発生し、表示品位を低下させる要因となっていた。

【0095】また、上記第3従来技術では、前述の正極性電圧は入力段にNチャンネルMOSトランジスタを使用したオペアンプから出力すると共に、負極性電圧は入力段にPチャンネルMOSトランジスタを使用したオペアンプ回路から出力し、正極性電圧/負極性電圧を切替スイッチで切り替えてフルレンジ出力にするのに加えて、更にオペアンプ入力端子（同相入力端子および逆相入力端子）への入力信号として、同相入力信号もしくは逆相入力信号を切り替えて入力することで、前述の正極性電圧/負極性電圧に加えて、入力信号切り替えによって新たに正極性電圧/負極性電圧（前述の正極性電圧/負極性電圧を反転したもの）を作りだすことによって、NチャンネルMOSトランジスタを使用したオペアンプ回路で発生するオフセット電圧による偏差A、-A、PチャンネルMOSトランジスタを使用したオペアンプで発生するオフセット電圧による偏差Bと-Bをフレーム間で切り替えることで4フレーム間で上記偏差を打ち消し（図41および表1を参照）、いわゆる表示むらの発生をなくしていた。

【0096】本発明は上記問題点を鑑みなされたものであり、その目的は、正極性電圧出力用オペアンプと負極性電圧出力用オペアンプとを別々に設け、同相入力信号と逆相入力信号を切り替えて出力する液晶表示装置の駆動装置および駆動方法において、フレーム間での偏差の相殺ではなく、ある画素に存在する偏差をその画素の周辺画素に持たせる偏差で上記表示むらを識別できなくするという従来技術（フレーム間での偏差の相殺）とは異なる手法を提供することにある。

【0097】本発明の背景には、液晶表示パネルの高画素化、高微細化が進み、画素サイズが小さくなったことから、1個1個の画素の識別は難しくなり、人の視覚は周辺画素も含めて感知されるようになったことが挙げられる。つまり、ある画素に印加されるオフセット電圧と、その画素の周辺画素に印加されるオフセット電圧の極性を逆にすることで空間的に均一（同一フレーム内）に偏差を分散させ、いわゆる表示むらを視覚的には感じられないようにするものである。

【0098】

【課題を解決するための手段】本発明に係る液晶表示装置の駆動装置は、上記の課題を解決するために、第1および第2増幅回路を有し、同相入力信号と逆相入力信号を切り替えると共に、上記増幅回路の出力をそれぞれ切り替えてマトリックス状に配された画素に出力する液晶表示装置の駆動装置において、以下の措置を講じたことを特徴としている。

【0099】すなわち、上記液晶表示装置の駆動装置は、或る画素に印加されるオフセット電圧と、該画素の周囲の画素に印加されるオフセット電圧とは、極性が互いに逆になるように、上記増幅回路の出力を切り替える切替制御回路を備えていることを特徴としている。

【0100】上記の発明によれば、同相入力信号と逆相入力信号が切り替えられると共に、上記増幅回路の出力がそれぞれ切り替えられてマトリックス状に配された画素に出力され、これにより液晶表示装置が駆動される。

【0101】ところで、本来、同じ回路特性を有すべき第1及び第2増幅回路に、製造上のバラツキ等に起因して、回路特性において差が生じた場合、出力信号にオフセット電圧が生じてしまう。また、近年、液晶表示パネルの高画素化、高微細化が進み、画素サイズが小さくなっており、1個1個の画素の識別は難しくなり、その結果、人の視覚は周辺画素も含めて感知されるようになっている。

【0102】そこで、上記発明においては、上記増幅回路の出力が切替制御回路によって適宜切り替えられ、ある画素に印加されるオフセット電圧と、その画素の周辺画素に印加されるオフセット電圧の極性を逆にすることで空間的に均一にオフセット電圧（偏差）を分散させ、いわゆる表示むらを視覚的には感じられないようにしている。

【0103】このように、フレーム間でのオフセット電圧の相殺ではなく、ある画素に存在するオフセット電圧をその画素の周辺画素の逆極性のオフセット電圧で相殺することによって、上記表示むらを識別できなくしている。これにより、液晶表示パネルの高画素化、高微細化が更に進んでも対応が可能となり、非常に信頼性の高い液晶表示装置の駆動装置を提供することができる。

【0104】上記切り替え制御回路は、或る画素に印加されるオフセット電圧と、該画素に隣接する画素のうち斜め上および斜め下の画素にそれぞれ印加されるオフセット電圧とは、極性が互いに逆であり且つ絶対値が互いに等しくなるように、上記第1及び第2切替回路をそれぞれ切り替えることが好ましい。この場合、或る画素のオフセット電圧は、該画素に隣接する画素のうち斜め上および斜め下の合計4個の画素にそれぞれ印加される絶対値が等しく逆極性のオフセット電圧によって打ち消されるので、表示むらを更に改善できる。

【0105】上記切替制御回路は、水平同期信号又は1水平同期期間毎に出力される信号に同期して、1フレーム内では1水平同期期間毎に上記第1及び第2切替回路を切り替えることが好ましい。

【0106】上記切替制御回路は、水平ライン数が偶数か奇数かを識別し、この識別結果に基づいて、上記第1及び第2切替回路を逆相の切替信号による切り替えと、同相の切替信号による切り替えとをフレーム毎に交互に行う制御と、上記第1及び第2切替回路を逆相の切替信号による切り替えのみを行う制御とを選択的に切り替えることが好ましい。

【0107】上記切替制御回路は、例えば、次の構成により実現できる。すなわち、上記切替制御回路は、水平同期信号、または1水平同期期間毎に出力される信号を1/2分周し、これを切替信号として上記の第1切替回路へ出力する第1分周回路と、垂直同期信号を1/2分周する第2分周回路と、上記の第2分周回路の出力と、水平ライン数が偶数か奇数かを識別する識別信号とに基づき、水平ライン数が奇数の場合に第1開閉制御信号を生成する一方、水平ライン数が偶数の場合に奇数番目のフレームにおいて第1開閉制御信号を生成すると共に偶数番目のフレームにおいて上記の第2開閉制御信号を生成する開閉制御信号生成回路と、上記の第1開閉制御信号が入力され、上記の切替信号の逆相信号を上記交流化信号として上記の第2切替回路へ出力するために閉状態になる第1スイッチ回路と、上記の第2開閉制御信号が入力され、上記切替信号の同相信号を上記交流化信号として上記の第2切替回路へ出力するために閉状態になる第2スイッチ回路とを備えていることが好ましい。

【0108】この場合、水平同期信号、または1水平同期期間毎に出力される信号は、第1分周回路によって1/2分周され、第1切替回路の切替信号として使用される。垂直同期信号は第2分周回路によって1/2分周さ

れて開閉制御信号生成回路に出力される。この開閉制御信号生成回路には、水平ライン数が偶数が奇数かを識別する識別信号が入力されている。

【0109】上記の開閉制御信号生成回路は、これらの入力信号に基づき、水平ライン数が奇数の場合に第1開閉制御信号を生成する一方、偶数の場合にフレーム毎に異なる開閉制御信号を生成する（フレーム毎に第1開閉制御信号と第2開閉制御信号とを交互に生成する）。つまり、上記の開閉制御信号生成回路は、水平ライン数が偶数の場合に、奇数番目のフレームにおいて第1開閉制

御信号を生成すると共に、偶数番目のフレームにおいて上記の第2開閉制御信号を生成するようになっている。

【0110】水平ライン数が奇数の場合、第1開閉制御信号が第1スイッチ回路に入力されるので、第1スイッチ回路が閉状態になる。これにより、上記の切替信号の逆相信号が上記交流化信号として上記の第2切替回路へ出力される。

【0111】これに対して、水平ライン数が偶数の場合、奇数番目のフレームにおいては、第1開閉制御信号が第1スイッチ回路に入力されるので、第1スイッチ回路が閉状態になる。これにより、上記切替信号の逆相信号が上記交流化信号として上記の第2切替回路へ出力される。一方、水平ライン数が偶数の場合、偶数番目のフレームにおいては、第2開閉制御信号が第2スイッチ回路に入力されるので、第2スイッチ回路が閉状態になる。これにより、上記の切替信号の同相信号が上記交流化信号として上記の第2切替回路へ出力される。

【0112】以上のように、構成を複雑化することなく、第1切替回路を切り替えるための信号から第2切替回路を切り替えるための交流化信号を容易に生成できる。

【0113】本発明に係る液晶表示装置の駆動方法は、第1及び第2増幅回路を有し、切替信号に基づいて同相入力信号と逆相入力信号を切り替えると共に、交流化信号に基づいて上記増幅回路の出力をそれぞれ切り替えてマトリックス状に配された画素に出力する液晶表示装置の駆動方法において、次の措置を講じたことを特徴としている。

【0114】すなわち、上記駆動方法は、或る画素に印加されるオフセット電圧と、該画素に隣接する画素のうち斜め上および斜め下の画素に印加されるオフセット電圧とは、極性が互いに逆であり且つ絶対値が互いに等しくなるように、上記切替信号および上記交流化信号を制御することを特徴としている。

【0115】上記の駆動方法によれば、切替信号および交流化信号を制御することによって、或る画素のオフセット電圧と、該画素に隣接する画素のうち斜め上および斜め下の合計4個の画素にそれぞれ印加されるオフセット電圧とは、絶対値が等しく且つ極性が逆になる。これにより、或る画素のオフセット電圧は、上記4個の隣接

する画素のオフセット電圧によって打ち消されるので、表示むらを更に改善できる。

【0116】上記切替信号は、水平同期信号、または1水平同期期間毎に出力される信号に基づいて制御され、垂直同期信号と水平ライン数が偶数が奇数かを識別する識別信号とに基づいて、上記切替信号の逆相信号と同相信号とをそれぞれ生成し、水平ライン数が偶数の場合には、上記切替信号の逆相信号と同相信号とをそれぞれフレーム毎に交互に切り替えて上記交流化信号とする一方、水平ライン数が奇数の場合には、上記逆相信号のみを上記交流化信号とするように制御されることが好ましい。この場合、複雑な構成を必要とすることなく、交流化信号が切替信号に基づいて容易に生成できる。

【0117】

【発明の実施の形態】本発明の実施の一形態について図1乃至図11に基づいて説明すれば、以下のとおりである。

【0118】本実施の形態に係るTFTを用いた液晶表示装置を模式的に示したものが図6である。従来技術との差異は、ソースドライバへの制御信号として、更に、垂直同期信号と、偶数/奇数ライン識別信号とが加わったことである。図6のソースドライバ3802のブロック図を図1に示す。

【0119】図1中のシフトレジスタ回路4403、サンプリングメモリ回路4404、ホールドメモリ回路4405、レベルシフタ回路4406、D/A変換回路4407、基準電圧発生回路4402、入力ラッチ回路4401は、図16の対応する回路とそれぞれ同じであるので、説明を省略する。出力回路4408は、正極性電圧出力用オペアンプと負極性電圧出力用オペアンプとを別々に設けた回路構成のものである。

【0120】図1の切替制御回路2515の回路構成例を図2に示す。この切替制御回路2515の中には、後述のSWP（上記2つのオペアンプのスイッチ切替信号）/REV（交流化スイッチ切替信号）切替スイッチ回路も含まれている。

【0121】また、切替制御回路2515の入力信号波形および出力信号波形を図3に示す。更に、液晶表示パネル上の画素での、上記出力回路4408からのオフセット電圧出力分布を図4および図5に示す。なお、図4は、水平ライン数（図42でのゲート信号ライン3905に相当する行数）が偶数の場合（偶数ラインパネル）を示し、図5は水平ライン数が奇数の場合（奇数ラインパネル）を示している。

【0122】図4では行数が8ラインとして表示する一方、図5では7ラインで表示し、また、列数は、何れも、8ラインの液晶パネルとして表示しているが、これは説明の便宜上のものであり、本発明はこれに限定されるものではない。

【0123】上記の切替制御回路2515は、基本的に

は、水平同期信号の周波数を  $1/2$  分周する回路であり、例えば、図 2 に示すように、D フリップフロップ 7 の入力端子 D と出力端子 / Q とを接続し、クロック入力端子 C K に水平同期信号を入力すると共に、D フリップフロップ 7 の出力端子 / Q はインバータ回路 8 を介してスイッチ切替信号 S W P として出力される一方、出力端子 Q はインバータ回路 9 を介してスイッチ切替信号 / S W P として出力されるという簡単な回路構成で実現できる。

【0124】これにより、水平同期信号の立ち上がり 10 に同期して変化する上記電圧出力用オペアンプのスイッチ切替信号 S W P を生成する ( S W P は、水平同期信号の立ち上がり 10 に同期してローレベルからハイレベルに、またはハイレベルからローレベルに変化する。 )。なお、 / S W P は、 S W P の反転信号である。

【0125】また、上記の交流化スイッチ切替信号 R E V も、1 水平同期信号の立ち上がり 10 に同期して変化する信号である ( R E V は、水平同期信号の立ち上がり 10 に同期してローレベルからハイレベルに、またはハイレベルからローレベルに変化する。 )。なお、 / R E V は、 R E V の反転信号である。この交流化スイッチ切替信号 R E V は、上記信号 S W P から生成することが最も容易であり、これについて以下に説明する。

【0126】この交流化スイッチ切替信号 R E V の生成方法は、液晶表示パネルが偶数ラインパネル ( 水平ライン数が偶数 ) か奇数ラインパネル ( 水平ライン数が奇数 ) かで異なり、スイッチ切替信号 S W P を切り替えて生成する。具体的には、次のとおりである。

【0127】すなわち、偶数ラインパネルの場合、第 1 フレーム ( 奇数番目のフレームであり、図 4 の 30 フレーム ) では、スイッチ切替信号 S W P の反転信号 ( 信号 / S W P ) を交流化スイッチ切替信号 R E V として使用し、スイッチ切替信号 S W P を、交流化スイッチ切替信号 / R E V として使用する。次の第 2 フレーム ( 偶数番目のフレームであり、図 4 の フレーム ) では、スイッチ切替信号 S W P を交流化スイッチ切替信号 R E V として使用し、スイッチ切替信号 / S W P を交流化スイッチ切替信号 / R E V として使用する。そして、第 1 フレームと第 2 フレームの上記動作を交互に繰り返す。

【0128】これに対して、奇数ラインパネルの場合、常に、スイッチ切替信号 S W P を、交流化スイッチ切替信号 / R E V として使用すると共に、スイッチ切替信号 / S W P を、交流化スイッチ切替信号 R E V として使用する。

【0129】これらは、図 2 の信号 S W P および / S W P の生成回路の出力段に、偶数ラインパネル ( 例えば、ローレベル ) か、または奇数ラインパネル ( 例えば、ハイレベル ) を識別する識別信号により、上記信号状態に切り替えるスイッチ手段と、さらに偶数ラインパネルの 50

場合に第 1 フレームと第 2 フレームとで上記スイッチ手段を切り替える手段 ( これは、図 2 での  $1/2$  分周回路において、水平同期信号の代わりに、垂直同期信号を D フリップフロップのクロック入力端子 C K に入力することで実現できる。 ) を設けることにより容易に実現できる。上記スイッチ手段としては、 M O S トランジスタやトランスミッションゲート等のアナログスイッチを用いればよい。

【0130】図 2 は、上記スイッチ手段としてトランスミッションゲート 1 ~ 4 で構成した例を示している。トランスミッションゲート 1 は、上記 D フリップフロップ 7 の出力端子 Q とインバータ回路 10 との間に設けられ、トランスミッションゲート 2 は、上記 D フリップフロップ 7 の出力端子 / Q とインバータ回路 11 との間に設けられ、トランスミッションゲート 3 は、上記 D フリップフロップ 7 の出力端子 Q とインバータ回路 11 との間に設けられ、トランスミッションゲート 4 は、上記 D フリップフロップ 7 の出力端子 / Q とインバータ回路 10 との間に設けられ、上記インバータ回路 10 の出力端子から交流化スイッチ切替信号 R E V が出力され、上記インバータ回路 11 の出力端子から交流化スイッチ切替信号 / R E V が出力されるようになっている。

【0131】上記トランスミッションゲート 1・2 のコントロール端子 C には後述する O R 回路 5 の出力信号が印加され、上記トランスミッションゲート 3・4 のコントロール端子 C には上記 O R 回路 5 の出力信号がインバータ回路 12 を介して印加されている。上記トランスミッションゲート 1 ~ 4 は、コントロール端子 C にハイレベルが印加されているときに導通状態になる一方、ローレベルが印加されているときには非導通状態となり、前述の動作を行う。

【0132】なお、上記の偶数 / 奇数ライン識別信号が O R 回路 5 の一方の入力端子に印加され、この O R 回路 5 の他方の入力端子には D フリップフロップ 6 の出力端子 Q が接続されている。この D フリップフロップ 6 のクロック入力端子 C K には垂直同期信号が印加され、その出力端子 / Q と入力端子 D とが接続されている。

【0133】図 2 の構成によれば、偶数 / 奇数ライン識別信号がハイレベルの場合 ( 奇数ラインパネルの場合 )、 D フリップフロップ 6 からの信号に関係なく、 O R 回路 5 の出力は、常に、ハイレベルとなる ( 図 3 参照 )。これにより、トランスミッションゲート 1・2 が導通状態となり、スイッチ切替信号 S W P が交流化スイッチ切替信号 / R E V として使用されると共に、スイッチ切替信号 / S W P が交流化スイッチ切替信号 R E V として使用される。

【0134】これに対して、偶数 / 奇数ライン識別信号がローレベルの場合 ( 偶数ラインパネルの場合 )、 O R 回路 5 の出力信号は、第 1 フレーム ( 図 4 の フレーム ) と第 2 フレーム ( 図 4 の フレーム ) と

で異なる(図3参照)。

【0135】第1フレーム(奇数番目のフレーム)のときには、垂直同期信号の立ち上がりに同期して、Dフリップフロップ6の出力端子Qがローレベルからハイレベルに変化するので、OR回路5の出力信号はハイレベルとなる。これにより、トランスミッションゲート1・2は、コントロール端子Cにハイレベルの信号が印加されるので、導通状態となり、スイッチ切替信号SWPが交流化スイッチ切替信号/REVとして使用され、スイッチ切替信号/SWPが交流化スイッチ切替信号REVとして使用される。つまり、スイッチ切替信号と交流化スイッチ切替信号とは、逆相の関係になる(図3参照)。

【0136】一方、第2フレーム(偶数番目のフレーム)のときには、垂直同期信号の立ち上がりに同期して、Dフリップフロップ6の出力端子Qがハイレベルからローレベルに変化するので、OR回路5の出力信号はローレベルとなる。これにより、トランスミッションゲート3・4は、コントロール端子Cにハイレベルの信号が印加されるので、導通状態となり、スイッチ切替信号/SWPが交流化スイッチ切替信号/REVとして使用され、スイッチ切替信号SWPが交流化スイッチ切替信号REVとして使用される。スイッチ切替信号と交流化スイッチ切替信号とは、同相の関係になる(図3参照)。

【0137】また、図2では、1/2分周回路であるDフリップフロップ6・7のリセット入力端子Rへの配線は省略しているが、複数個のソースドライバで構成されている場合、各ソースドライバ内のスイッチ切替信号SWPと交流化スイッチ切替信号REVの位相を合わせるため、電源投入時にリセット信号を入れるか、この図2の例では2フレーム毎にリセット信号を入れる方が好ましい。

【0138】なお、図2は、スイッチ切替信号SWP、及び交流化スイッチ切替信号REVを生成する構成を示しているが、本発明はこれに限定されるものではなく、例えば、マイクロコンピュータで構成されたコントローラから、上記タイミングでスイッチ切替信号SWP、及び交流化スイッチ切替信号REVを出力するようにプログラムされていてもよい。

【0139】また、図7での"H"側DACよりは、図39での2103からの入力信号である一方、"L"側DACよりは、図39での2104からの入力信号である。

【0140】図7のオペアンプにスイッチ切替信号SWP及び/SWPと、交流化スイッチ切替信号REV及び/REVを入力すると、これらの信号により出力端子に出力される出力信号のオフセット電圧は、前述の表1に表されるようになる。

【0141】なお、図7中、VBNおよびVBPはオペアンプの動作点を与えるためのバイアス電圧入力端子であり、オペアンプが歪みの無い増幅が行えるように適切

なバイアス電圧が印加されているものとする。

【0142】図4(偶数ラインパネル)の で示すフレーム(第1フレーム(奇数番目のフレーム))の で示す行において、交流化スイッチ切替信号REVがローレベル(L)である一方、信号SWPがハイレベル(H)であるとすれば、 で示す行における奇数番目の画素には-Aのオフセット電圧が、一方、偶数番目の画素には-Bのオフセット電圧が含まれた信号が出力されることになる。

【0143】そして、次の で示す行では、交流化スイッチ切替信号REVが反転しハイレベル(H)となり、一方、スイッチ切替信号SWPも反転しローレベル(L)となるので、 で示す行の奇数番目の画素には+Bのオフセット電圧が、一方、偶数番目の画素には+Aのオフセット電圧が含まれた信号が出力される。以降、同様に繰り返されて最下行である で示す行まで出力される。

【0144】それから、 で示すフレーム(第2フレーム(奇数番目のフレーム))の で示す行において、スイッチ切替信号SWPはハイレベル(H)となるので、奇数番目の画素には-Bのオフセット電圧が、一方、偶数番目の画素には-Aのオフセット電圧が含まれた信号が出力されることになる。

【0145】そして、次の で示す行では、交流化スイッチ切替信号REVが反転しローレベル(L)となり、一方、スイッチ切替信号SWPも反転しローレベル(L)となるため、 で示す行の奇数番目の画素には+Aのオフセット電圧が、一方、偶数番目の画素には+Bのオフセット電圧が含まれた信号が出力される。以降、同様に繰り返されて最下行の で示す行まで出力される。

【0146】以上の動作は、 で示すフレーム で示すフレーム で示すフレームと反復して、前述の動作が繰り返されることになる。これらの動作により、偶数ラインパネルの各画素への印加電圧に含まれるオフセット電圧の分散状態を示したものが、図4である。

【0147】図4のオフセット電圧の分散(分布)状態から、正極性電圧(入力段がNチャンネルMOSトランジスタであるオペアンプによるオフセット電圧+A、-Aが信号に含まれる。)のみ抽出したものが図8である。

【0148】一方、図4のオフセット電圧の分散状態から、負極性電圧(入力段がPチャンネルMOSトランジスタであるオペアンプによるオフセット電圧+B、-Bが信号に含まれる。)のみ抽出したものが図9である。

【0149】何れの場合も、ある画素に印加されたオフセット電圧が例えば+A(-B)とすると、斜め上下(対角線上)の4個の画素にそれぞれ印加されたオフセット電圧は-A(+B)となることがわかる。これは、



奇数パネルラインでも同様である（図 5、図 10、および図 11 参照）。スイッチ切替信号 SWP 及び交流化スイッチ切替信号 REV の信号状態による出力関係は、偶数パネルラインと同じであるので、説明は省略する。

【0150】このように、正極性のオフセット電圧（+A、+B）が印加された画素の斜め上下の画素には必ず同じ値（絶対値が同じ）の負極性のオフセット電圧（-A、-B）が印加されることになる。あるいは、その逆である。これにより、前述したように、液晶表示パネルの高画素化、高微細化が進み、画素サイズが十分小さく 10 になったことから、ある画素に印加されるオフセット電圧と、その画素の周辺画素（正確には斜め上下の画素）に印加されるオフセット電圧の極性を逆にし配置することで空間的に均一に偏差を分散させ、いわゆる表示むらを視覚的に感じられないようにすることができる。

【0151】以上説明した液晶表示パネルの駆動方法（同一フレーム内にて、斜め上下の周辺画素に正負逆で絶対値が等しいオフセット電圧を印加する駆動方法）の具体的実現方法は、一例であり、特にこれに限定されるものではない。本主旨を逸脱しない範囲で様々に変更可能 20 であることは言うまでもない。

【0152】例えば、図 2 での切替制御回路 2515 において、水平同期信号（ラッチ信号とも言う）を用いているが、水平同期信号とほぼ同じタイミングで出力されるスタートパルス信号（この場合は、ソースドライバ内のシフトレジスタ回路 4403 を転送されていない、つまり、コントローラ 3804 から出力された直後の信号）を使用しても同じような回路構成にて実現できる。

【0153】また、図 2 での切替制御信号は、ソースドライバ内で生成された例で説明しているが、切替制御回路を 30 図 6 のコントローラ 3804 内で生成し、スイッチ切替信号 SWP や交流化スイッチ切替信号 REV をソースドライバに出力した構成でも良いし、水平同期信号の 1/2 分周回路部もしくは垂直同期信号の 1/2 分周回路部やこれらに付随する切替スイッチ部をコントローラかソースドライバに分離して設置しても勿論良い。

【0154】本発明は、以上のように、同相及び逆祖の入力信号を増幅する第 1 及び第 2 増幅回路と、上記 2 つの入力信号を選択的に切り替えて上記の第 1 及び第 2 増幅回路へ入力すると共に、上記の第 1 又は第 2 増幅回路 40 の一方によって増幅された同相入力信号を逆相出力信号として出力する一方、上記第 1 又は第 2 増幅回路の他方によって増幅された逆相入力信号を同相出力信号として出力する制御手段とを備えた差動増幅回路を 1 ライン駆動するごとに制御し、上記制御手段によって、同相入力信号と逆相入力信号とが選択的に切り替えられると共に、上記第 1 又は第 2 増幅回路の一方によって増幅された同相入力信号が逆相出力信号として出力される一方、上記第 1 又は第 2 増幅回路の他方によって増幅された逆相入力信号が同相出力信号として出力されるので、同相 50

出力信号に生じるオフセットと、逆相出力信号に生じるオフセットとは、逆極性で絶対値が等しくなる液晶駆動装置において、オペアンプのスイッチ切替信号 SWP と交流化信号 REV を 1 水平同期信号ごとに切り替えることで、正極性のオフセット電圧（+A、+B）が加味された画素の斜め上下の画素には必ず同じ値で負極性のオフセット電圧（-A、-B）が加味されることになる。或いは、その逆である。これにより、1 画素のサイズが十分小さいため、同一フレーム内でいわゆる表示むらを視覚的に感じられないようにすることができ、非常に表示品位の良い液晶表示を実現できる。このことは、例えば、フレーム周波数を低くした場合や、液晶材料の応答速度が速くなった場合への対応で効果を奏する。また、前述のように、消費電力の大きいオペアンプを削減したタイプに適用することによる低消費電力のメリットはそのまま維持されている。

【0155】本発明の液晶表示装置を駆動する液晶駆動装置は、ドット反転方式により液晶表示装置を駆動する液晶駆動装置の出力段が、同相の表示入力信号と逆相の表示入力信号を第 1 の切替手段で切り替えて増幅し、さらに第 2 の切替手段で切り替えて出力する第 1 の差動増幅部と第 2 の差動増幅部で構成されている液晶駆動装置であって、前記第 1 の切替手段と前記第 2 の切替手段を、各々前記液晶表示装置を走査する水平同期信号あるいは 1 水平同期期間ごとに出力される信号に同期を取り、1 フレーム内では 1 水平同期期間ごとに切り替える制御手段を有したことを特徴としている。

【0156】前記制御手段には、前記液晶表示装置が偶数行パネルか奇数行パネルかを識別し、この識別結果により、前記第 1 の切替手段と前記第 2 の切替手段を逆相の切替信号による切り替えと、同相の切替信号による切り替えをフレーム毎に交互に行う制御と、前記第 1 の切替手段と前記第 2 の切替手段を逆相の切替信号による切り替えのみを行う制御に切り替える手段を更に有していることが好ましい。

【0157】本発明の液晶表示装置の駆動方法は、ドット反転方式により液晶表示装置を駆動する液晶駆動装置の出力段が、同相の表示入力信号と逆相の表示入力信号を第 1 の切替手段で切り替えて増幅し、さらに第 2 の切替手段で切り替えて出力する第 1 の差動増幅部と第 2 の差動増幅部で構成されている液晶駆動装置による液晶表示装置の駆動方法であって、前記第 1 の切替手段と前記第 2 の切替手段を、各々前記液晶表示装置を走査する水平同期信号あるいは 1 水平同期期間ごとに出力される信号に同期を取って切り替えることで、前記第 1 の差動増幅部と前記第 2 の差動増幅部の出力に含まれる各々の偏差が前記液晶表示装置の画素への信号電圧に加味されて印加される際、任意の画素に加味される偏差に対して、その画素の斜め上下の 4 画素には、前記偏差とは絶対値が同じで極性が異なる偏差が印加されるように駆動する

ことを特徴としている。

【0158】前記駆動方法は、前記液晶表示装置が偶数行パネルか奇数行パネルかを識別し、この識別結果により、前記第1の切替手段と前記第2の切替手段を逆相の切替信号による切り替えと、同相の切替信号による切り替えをフレーム毎に交互に行う制御と、前記第1の切替手段と前記第2の切替手段を逆相の切替信号による切り替えのみを行う制御に切り替える手段を更に有していることが好ましい。

【0159】

【発明の効果】本発明に係るは、以上のように、或る画素に印加されるオフセット電圧と、該画素の周囲の画素に印加されるオフセット電圧とは、極性が互いに逆になるように、上記増幅回路の出力を切り替える切替制御回路を備えていることを特徴としている。

【0160】上記発明においては、上記増幅回路の出力が切替制御回路によって適宜切り替えられ、ある画素に印加されるオフセット電圧と、その画素の周辺画素に印加されるオフセット電圧の極性を逆にすることで空間的に均一にオフセット電圧（偏差）を分散させ、いわゆる表示むらを視覚的には感じられないようにしている。

【0161】このように、フレーム間でのオフセット電圧の相殺ではなく、ある画素に存在するオフセット電圧をその画素の周辺画素の逆極性のオフセット電圧で相殺することによって、上記表示むらを識別できなくしている。これにより、液晶表示パネルの高画素化、高微細化が更に進んでも対応が可能となり、非常に信頼性の高い液晶表示装置の駆動装置を提供することができるという効果を奏する。

【0162】上記切り替え制御回路は、或る画素に印加されるオフセット電圧と、該画素に隣接する画素のうち斜め上および斜め下の画素にそれぞれ印加されるオフセット電圧とは、極性が互いに逆であり且つ絶対値が互いに等しくなるように、上記第1及び第2切替回路をそれぞれ切り替えることが好ましい。この場合、或る画素のオフセット電圧は、該画素に隣接する画素のうち斜め上および斜め下の合計4個の画素にそれぞれ印加される絶対値が等しく逆極性のオフセット電圧によって打ち消されるので、表示むらを更に改善できるという効果を併せて奏する。

【0163】上記切替制御回路は、水平同期信号又は1水平同期期間毎に出力される信号に同期して、1フレーム内では1水平同期期間毎に上記第1及び第2切替回路を切り替えることが好ましい。

【0164】上記切替制御回路は、水平ライン数が偶数か奇数かを識別し、この識別結果に基づいて、上記第1及び第2切替回路を逆相の切替信号による切り替えと、同相の切替信号による切り替えとをフレーム毎に交互に行う制御と、上記第1及び第2切替回路を逆相の切替信号による切り替えのみを行う制御とを選択的に切り替え

ることが好ましい。

【0165】上記切替制御回路は、例えば、次の構成により実現できる。すなわち、上記切替制御回路は、水平同期信号、または1水平同期期間毎に出力される信号を1/2分周し、これを切替信号として上記の第1切替回路へ出力する第1分周回路と、垂直同期信号を1/2分周する第2分周回路と、上記の第2分周回路の出力と、水平ライン数が偶数か奇数かを識別する識別信号とに基づき、水平ライン数が奇数の場合に第1開閉制御信号を生成する一方、水平ライン数が偶数の場合に奇数番目のフレームにおいて第1開閉制御信号を生成すると共に偶数番目のフレームにおいて上記の第2開閉制御信号を生成する開閉制御信号生成回路と、上記の第1開閉制御信号が入力され、上記の切替信号の逆相信号を上記交流化信号として上記の第2切替回路へ出力するために閉状態になる第1スイッチ回路と、上記の第2開閉制御信号が入力され、上記切替信号の同相信号を上記交流化信号として上記の第2切替回路へ出力するために閉状態になる第2スイッチ回路とを備えていることが好ましい。

【0166】この場合、水平同期信号、または1水平同期期間毎に出力される信号は、第1分周回路によって1/2分周され、第1切替回路の切替信号として使用される。垂直同期信号は第2分周回路によって1/2分周されて開閉制御信号生成回路に出力される。この開閉制御信号生成回路には、水平ライン数が偶数か奇数かを識別する識別信号が入力されている。

【0167】上記の開閉制御信号生成回路は、これらの入力信号に基づき、水平ライン数が奇数の場合に第1開閉制御信号を生成する一方、偶数の場合にフレーム毎に異なる開閉制御信号を生成する（フレーム毎に第2開閉制御信号と第1開閉制御信号とを交互に生成する）。つまり、上記の開閉制御信号生成回路は、水平ライン数が偶数の場合に、奇数番目のフレームにおいて第1開閉制御信号を生成すると共に、偶数番目のフレームにおいて上記の第2開閉制御信号を生成するようになっている。

【0168】水平ライン数が奇数の場合、第1開閉制御信号が第1スイッチ回路に入力されるので、第1スイッチ回路が閉状態になる。これにより、上記の切替信号の逆相信号が上記交流化信号として上記の第2切替回路へ出力される。

【0169】これに対して、水平ライン数が偶数の場合、奇数番目のフレームにおいては、第1開閉制御信号が第1スイッチ回路に入力されるので、第1スイッチ回路が閉状態になる。これにより、上記切替信号の逆相信号が上記交流化信号として上記の第2切替回路へ出力される。一方、水平ライン数が偶数の場合、偶数番目のフレームにおいては、第2開閉制御信号が第2スイッチ回路に入力されるので、第2スイッチ回路が閉状態になる。これにより、上記の切替信号の同相信号が上記交流化信号として上記の第2切替回路へ出力される。

【0170】以上のように、構成を複雑化することなく、第1切替回路を切り替えるための信号から第2切替回路を切り替えるための交流化信号を容易に生成できるという効果を併せて奏する。

【0171】本発明に係る液晶表示装置の駆動方法は、或る画素に印加されるオフセット電圧と、該画素に隣接する画素のうち斜め上および斜め下の画素に印加されるオフセット電圧とは、極性が互いに逆であり且つ絶対値が互いに等しくなるように、上記切替信号および上記交流化信号を制御することを特徴としている。

【0172】上記の駆動方法によれば、切替信号および交流化信号を制御することによって、或る画素のオフセット電圧と、該画素に隣接する画素のうち斜め上および斜め下の合計4個の画素にそれぞれ印加されるオフセット電圧とは、絶対値が等しく且つ極性が逆になる。これにより、或る画素のオフセット電圧は、上記4個の隣接する画素のオフセット電圧によって打ち消されるので、表示むらを更に改善できるという効果を奏する。

【0173】上記切替信号は、水平同期信号、または1水平同期期間毎に出力される信号に基づいて制御され、垂直同期信号と水平ライン数が偶数か奇数かを識別する識別信号とに基づいて、上記切替信号の逆相信号と同相信号とをそれぞれ生成し、水平ライン数が偶数の場合には、上記切替信号の逆相信号と同相信号とをそれぞれフレーム毎に交互に切り替えて上記交流化信号とする一方、水平ライン数が奇数の場合には、上記逆相信号のみを上記交流化信号とするように制御されることが好ましい。この場合、複雑な構成を必要とすることなく、交流化信号が切替信号に基づいて容易に生成できるという効果を併せて奏する。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の液晶表示装置の駆動装置の要部構成例を示すブロック図である。

【図2】図1の切替制御回路の回路構成例を示す回路図である。

【図3】上記切替制御回路の要部信号波形を示す波形図である。

【図4】水平ライン数が偶数の場合の液晶表示パネル上の画素に印加されるオフセット電圧出力分布を示す説明図である。

【図5】水平ライン数が奇数の場合の液晶表示パネル上の画素に印加されるオフセット電圧出力分布を示す説明図である。

【図6】本発明と従来技術を説明するものであり、アクティブマトリックス方式の代表例であるTFT液晶表示装置のブロック構成例を示す説明図である。

【図7】本発明と従来技術を説明するものであり、差動増幅回路の具体的構成例を示す回路図である。

【図8】図4のオフセット電圧出力の分布状態から、正極性電圧のみ抽出したものを示す説明図である。

【図9】図4のオフセット電圧出力の分布状態から、負極性電圧のみ抽出したものを示す説明図である。

【図10】図5のオフセット電圧出力の分布状態から、正極性電圧のみ抽出したものを示す説明図である。

【図11】図5のオフセット電圧出力の分布状態から、負極性電圧のみ抽出したものを示す説明図である。

【図12】従来の液晶駆動波形の一例を示す波形図であり、ソースドライバの出力電圧が対向電極の電圧より高い時に上記ゲートドライバの出力によりTFTがオンし、画素電極へ対向電極に対して正極性の電圧が印加される場合を示している。

【図13】従来の液晶駆動波形の一例を示す波形図であり、ソースドライバの出力電圧が対向電極の電圧より低い時にゲートドライバの出力がTFTをオンして、画素電極へ対向電極に対して負極性の電圧が印加される場合を示している。

【図14】従来において、液晶駆動電圧を交流化する際の液晶パネル上の交流化の極性配列の一例を示す説明図である。

【図15】従来のドット反転駆動におけるソースドライバの駆動波形例を示す説明図である。

【図16】従来のソースドライバICの構成例を示すブロック図である。

【図17】(a)(b)は、第1従来技術に係るドット反転駆動を行うソースドライバICの出力回路のブロック構成図である。

【図18】(a)(b)は、第2従来技術に係るドット反転駆動を行うソースドライバICの出力回路のブロック構成図である。

【図19】従来のオペアンプが偶発的なオフセット電圧を持つ場合の液晶駆動電圧波形例を示す波形図である。

【図20】図17(a)および図17(b)の構成の場合の液晶駆動電圧波形を示す波形図である。

【図21】第3従来技術に係る差動増幅回路の構成例を示す回路図である。

【図22】図21の差動増幅回路の動作を示す説明図である。

【図23】図21の差動増幅回路の他の動作を示す説明図である。

【図24】図22の差動増幅回路を構成するトランジスタ間において、及び/又は負荷抵抗間において、製造上の理由などにより偶発的に発生する特性の不一致が存在する場合の動作を示す説明図である。

【図25】図23の上記差動増幅回路を構成するトランジスタ間において、及び/又は負荷抵抗間において、製造上の理由などにより偶発的に発生する特性の不一致が存在する場合の動作を示す説明図である。

【図26】上記第2従来技術に係る他の差動増幅回路を示す回路図である。

【図27】図26の差動増幅回路の動作を示す説明図である。

ある。

【図 28】図 26 の差動増幅回路の他の動作を示す説明図である。

【図 29】図 27 の上記差動増幅回路を構成するトランジスタ間において、及び / 又は負荷抵抗間において、製造上の理由などにより偶発的に発生する特性の不一致が存在する場合の動作を示す説明図である。

【図 30】図 28 の上記差動増幅回路を構成するトランジスタ間において、及び / 又は負荷抵抗間において、製造上の理由などにより偶発的に発生する特性の不一致が存在する場合の動作を示す説明図である。

【図 31】図 21 の差動増幅回路の負荷素子をカレントミラー構成の能動負荷に変えた回路構成を示す回路図である。

【図 32】図 26 の差動増幅回路の負荷素子をカレントミラー構成の能動負荷に変えた回路構成を示す回路図である。

【図 33】図 31 に示す差動増幅回路と等価な差動増幅回路と、スイッチ及び出力部を具体化した例を示す回路図である。

【図 34】図 33 のオペアンプの動作を示す回路図である。

【図 35】図 33 のオペアンプの他の動作を示す回路図である。

【図 36】図 32 に示す差動増幅回路と等価な差動増幅回路と、スイッチ及び出力部を具体化した例を示す回路図である。

【図 37】図 36 のオペアンプの動作を示す回路図である。

【図 38】図 36 のオペアンプの他の動作を示す回路図である。

【図 39】差動増幅回路を使用したドット反転駆動を行\*

\*う液晶駆動回路の出力ブロック図であり、奇数番目の出力端子が正極性駆動電圧を出力し、偶数番目の出力端子が負極性駆動電圧を出力する場合を示す。

【図 40】差動増幅回路を使用したドット反転駆動を行う液晶駆動回路の出力ブロック図であり、奇数番目の出力端子が負極性駆動電圧を出力し、偶数番目の出力端子が正極性駆動電圧を出力する場合を示す。

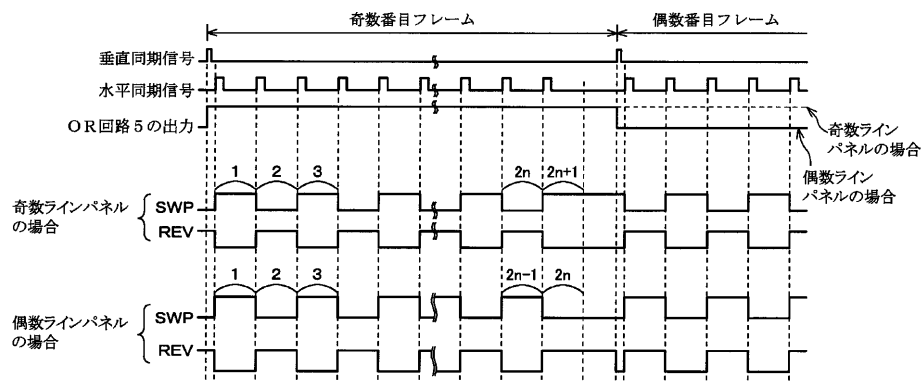
【図 41】図 41 は、交流化スイッチ切替信号及びオペアンプのスイッチ切替信号と出力の関係を示す説明図である。

【図 42】従来の TFT 液晶パネルの構成を示す説明図である。

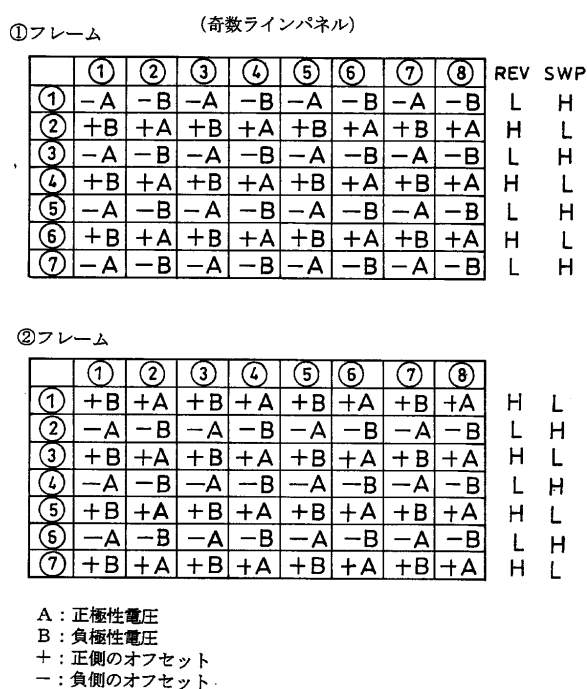
【符号の説明】

1・2	トランスマッションゲート（第 1 スイッチ回路）
3・4	トランスマッションゲート（第 2 スイッチ回路）
5	OR 回路
6	D フリップフロップ（第 2 分周回路）
7	D フリップフロップ（第 1 分周回路）
8 ~ 12	インバータ回路
2515	切替制御回路
4408	出力回路
2501a	スイッチ回路（第 1 切替回路）
2501b	スイッチ回路（第 1 切替回路）
2502a	スイッチ回路（第 1 切替回路）
25012	スイッチ回路（第 1 切替回路）
2507	スイッチ（第 2 切替回路）
2508	スイッチ（第 2 切替回路）
SWP	スイッチ切替信号（切替信号）
REV	交流化スイッチ切替信号（交流化信号）

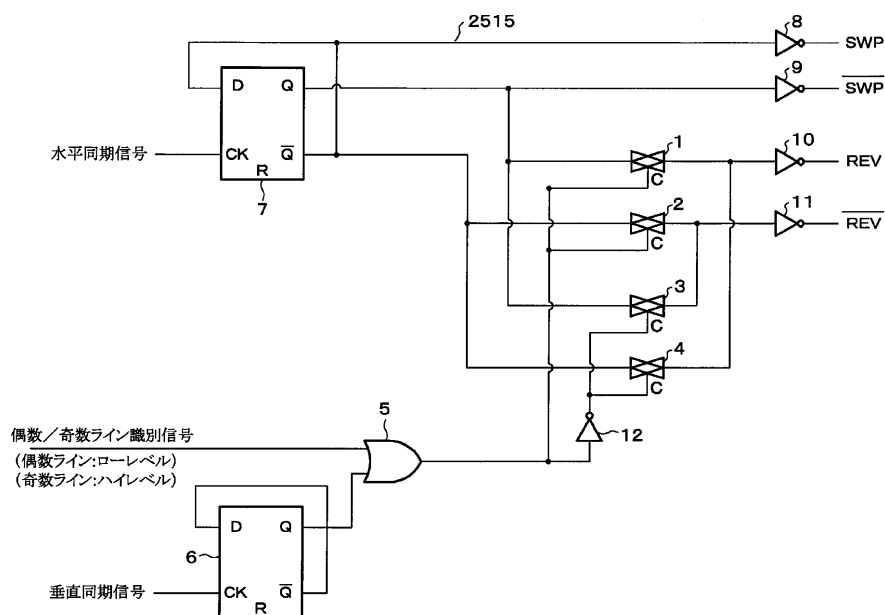
【図 3】



【圖 5】



【図 2】



【図4】

(偶数ラインパネル)

①フレーム

	①	②	③	④	⑤	⑥	⑦	⑧	REV	SWP
①	-A	-B	-A	-B	-A	-B	-A	-B	L	H
②	+B	+A	+B	+A	+B	+A	+B	+A	H	L
③	-A	-B	-A	-B	-A	-B	-A	-B	L	H
④	+B	+A	+B	+A	+B	+A	+B	+A	H	L
⑤	-A	-B	-A	-B	-A	-B	-A	-B	L	H
⑥	+B	+A	+B	+A	+B	+A	+B	+A	H	L
⑦	-A	-B	-A	-B	-A	-B	-A	-B	L	H
⑧	+B	+A	+B	+A	+B	+A	+B	+A	H	L

②フレーム

	①	②	③	④	⑤	⑥	⑦	⑧	REV	SWP
①	-B	-A	-B	-A	-B	-A	-B	-A	H	H
②	+A	+B	+A	+B	+A	+B	+A	+B	L	L
③	-B	-A	-B	-A	-B	-A	-B	-A	H	H
④	+A	+B	+A	+B	+A	+B	+A	+B	L	L
⑤	-B	-A	-B	-A	-B	-A	-B	-A	H	H
⑥	+A	+B	+A	+B	+A	+B	+A	+B	L	L
⑦	-B	-A	-B	-A	-B	-A	-B	-A	H	H
⑧	+A	+B	+A	+B	+A	+B	+A	+B	L	L

A: 正極性電圧  
 B: 負極性電圧  
 +: 正側のオフセット  
 -: 負側のオフセット

【図9】

(偶数ラインパネル)

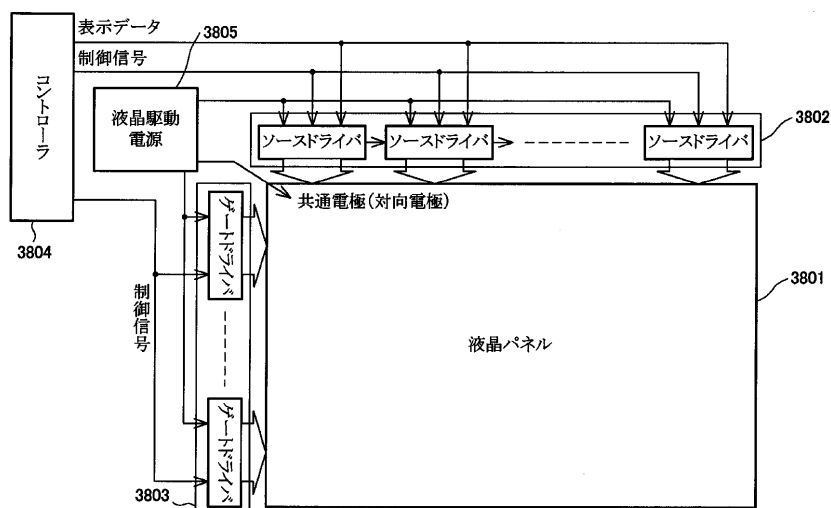
①フレーム (負極性Bのみ抽出)

	①	②	③	④	⑤	⑥	⑦	⑧	REV	SWP
①		-B		-B		-B		-B	L	H
②	+B		+B		+B		+B		H	L
③		-B		-B		-B		-B	L	H
④	+B		+B		+B		+B		H	L
⑤		-B		-B		-B		-B	L	H
⑥	+B		+B		+B		+B		H	L
⑦		-B		-B		-B		-B	L	H
⑧	+B		+B		+B		+B		H	L

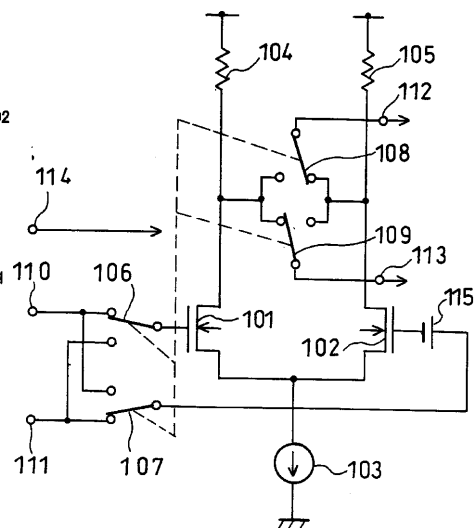
②フレーム (負極性Bのみ抽出)

	①	②	③	④	⑤	⑥	⑦	⑧	REV	SWP
①	-B		-B		-B		-B		H	H
②		+B		+B		+B		+B	L	L
③	-B		-B		-B		-B		H	H
④		+B		+B		+B		+B	L	L
⑤	-B		-B		-B		-B		H	H
⑥		+B		+B		+B		+B	L	L
⑦	-B		-B		-B		-B		H	H
⑧		+B		+B		+B		+B	L	L

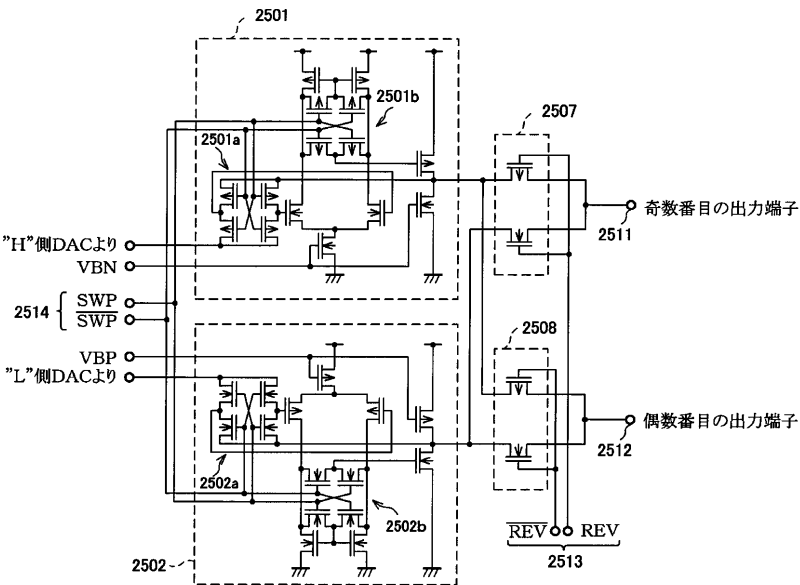
【図6】



【図24】



【図7】



【図8】

(偶数ラインパネル)  
①フレーム (正極性Aのみ抽出)

	①	②	③	④	⑤	⑥	⑦	⑧	REV	SWP
①	-A		-A		-A		-A		L	H
②		+A		+A		+A		+A	H	L
③	-A		-A		-A		-A		L	H
④		+A		+A		+A		+A	H	L
⑤	-A		-A		-A		-A		L	H
⑥		+A		+A		+A		+A	H	L
⑦	-A		-A		-A		-A		L	H
⑧		+A		+A		+A		+A	H	L

②フレーム (正極性Aのみ抽出)

	①	②	③	④	⑤	⑥	⑦	⑧	H	L
①		-A		-A		-A		-A	L	L
②			+A		+A		+A		H	L
③		-A		-A		-A		-A	L	L
④	+A		+A		+A		+A		H	L
⑤		-A		-A		-A		-A	L	L
⑥	+A		+A		+A		+A		H	L
⑦		-A		-A		-A		-A	L	L
⑧	+A		+A		+A		+A		H	L

【図10】

(奇数パネルライン)

①フレーム (正極性Aのみ抽出)

	①	②	③	④	⑤	⑥	⑦	⑧	REV	SWP
①	-A		-A		-A		-A		L	H
②		+A		+A		+A		+A	H	L
③	-A		-A		-A		-A		L	H
④		+A		+A		+A		+A	H	L
⑤	-A		-A		-A		-A		L	H
⑥		+A		+A		+A		+A	H	L
⑦	-A		-A		-A		-A		L	H

②フレーム (正極性Aのみ抽出)

	①	②	③	④	⑤	⑥	⑦	⑧	H	L
①		+A		+A		+A		+A	L	L
②	-A		-A		-A		-A		H	L
③		+A		+A		+A		+A	L	L
④	-A		-A		-A		-A		H	L
⑤		+A		+A		+A		+A	L	L
⑥	-A		-A		-A		-A		H	L
⑦		+A		+A		+A		+A	L	L



【図 11】

(奇数ラインパネル)

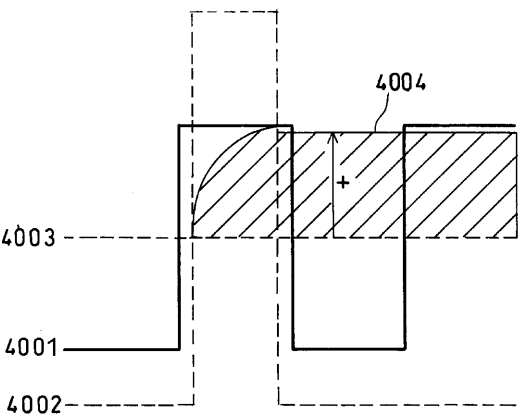
①フレーム (負極性Bのみ抽出)

	①	②	③	④	⑤	⑥	⑦	⑧	REV	SWP
①		-B		-B		-B		-B	L	H
②	+B		+B		+B		+B		H	L
③		-B		-B		-B		-B	L	H
④	+B		+B		+B		+B		H	L
⑤		-B		-B		-B		-B	L	H
⑥	+B		+B		+B		+B		H	L
⑦		-B		-B		-B		-B	L	H

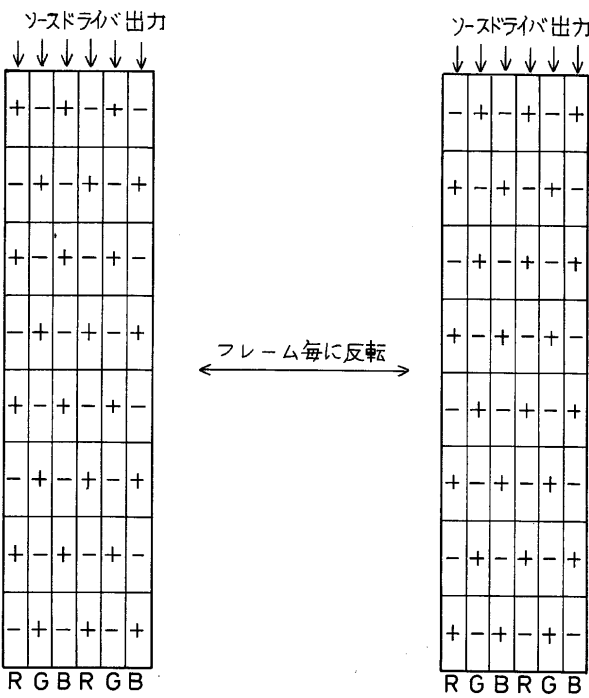
②フレーム (負極性Bのみ抽出)

	①	②	③	④	⑤	⑥	⑦	⑧		
①	+B		+B		+B		+B		H	L
②		-B		-B		-B		-B	L	H
③	+B		+B		+B		+B		H	L
④		-B		-B		-B		-B	L	H
⑤	+B		+B		+B		+B		H	L
⑥		-B		-B		-B		-B	L	H
⑦	+B		+B		+B		+B		H	L

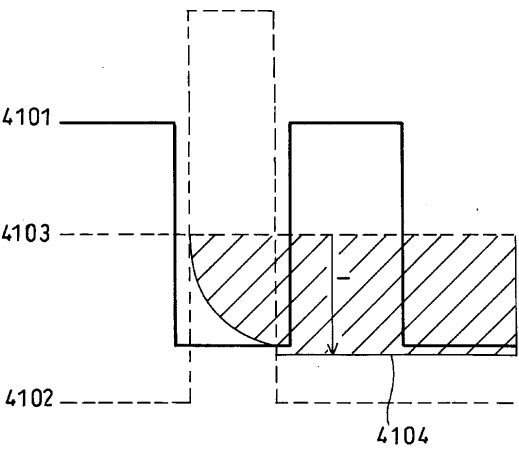
【図 12】



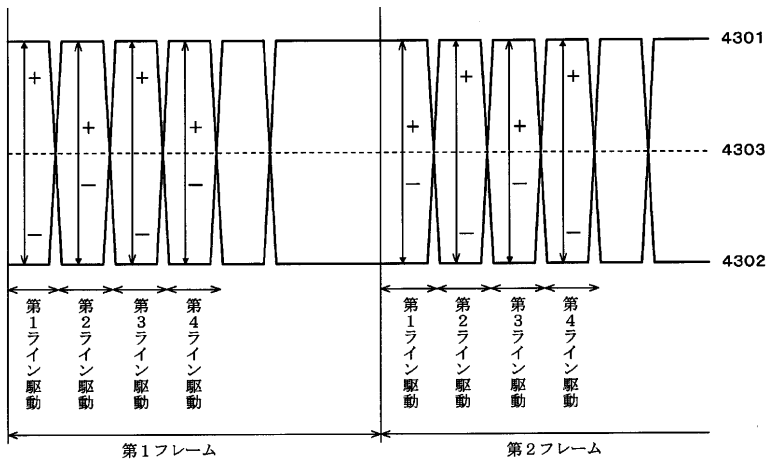
【図 14】



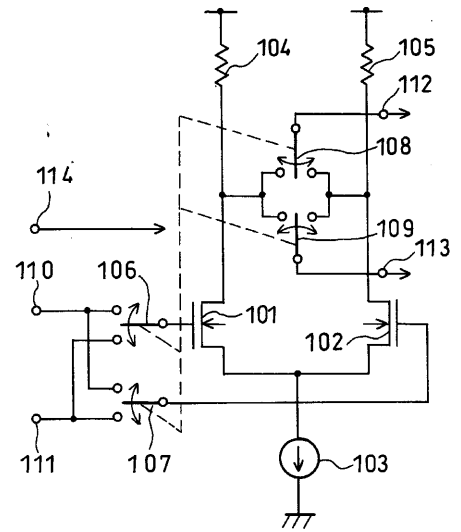
【図 13】



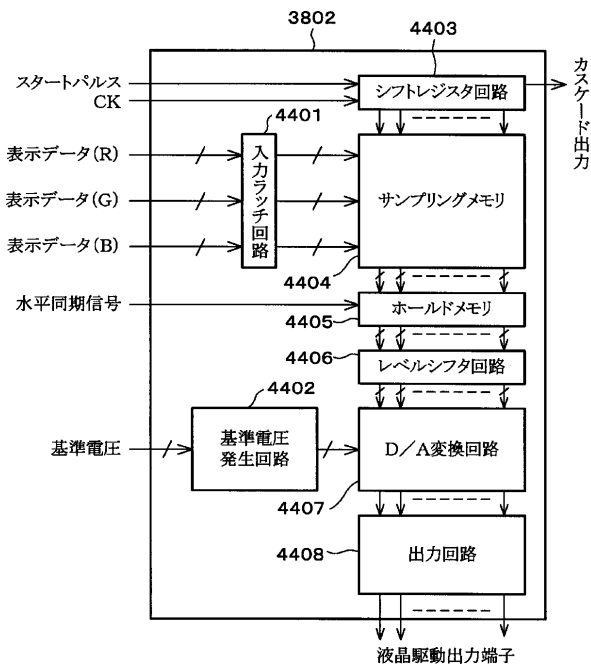
【図 15】



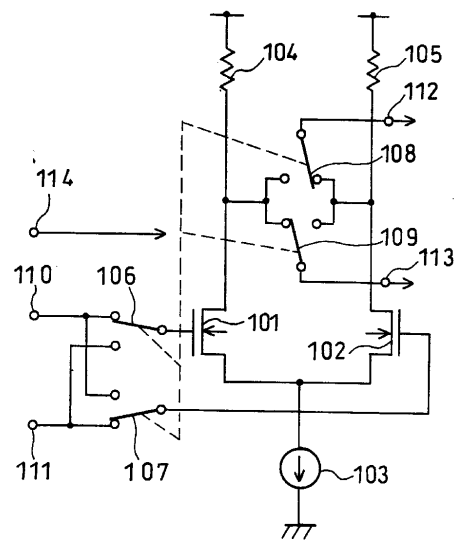
【図 21】



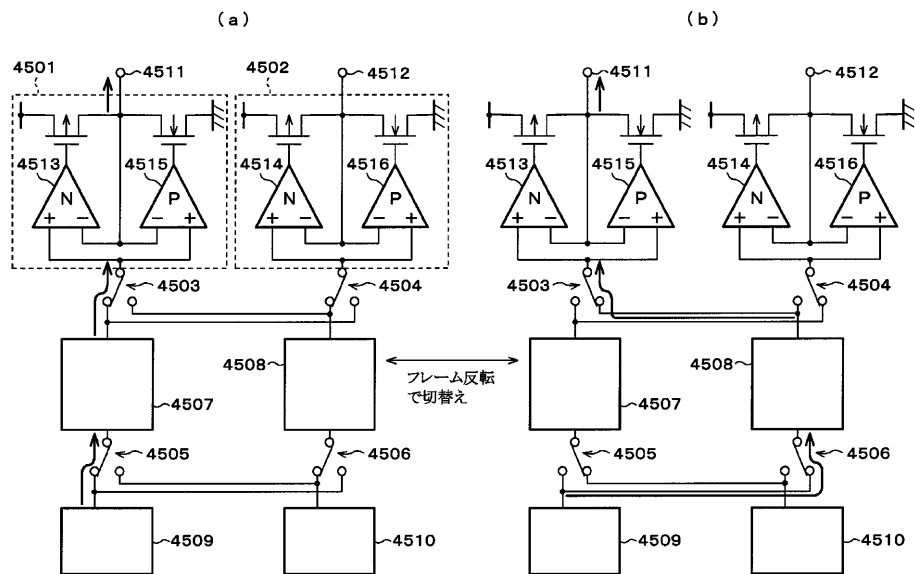
【図 16】



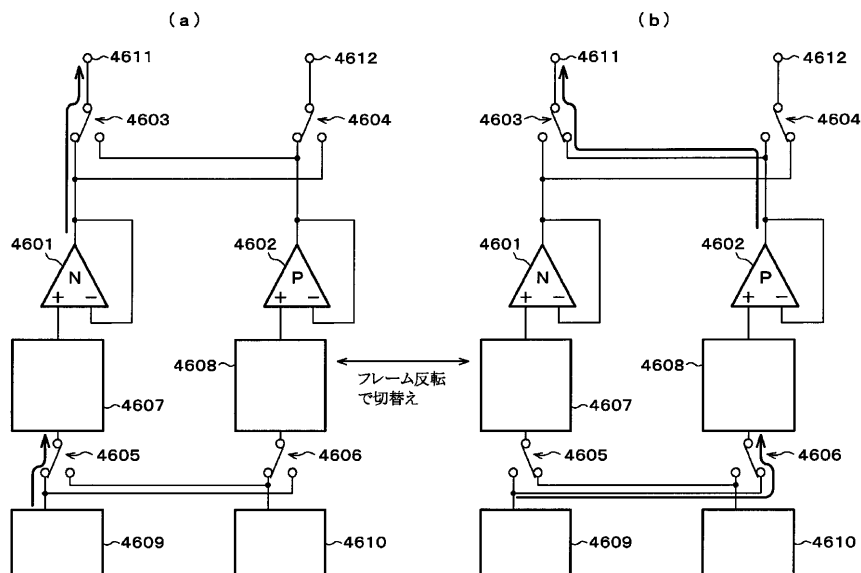
【図 22】



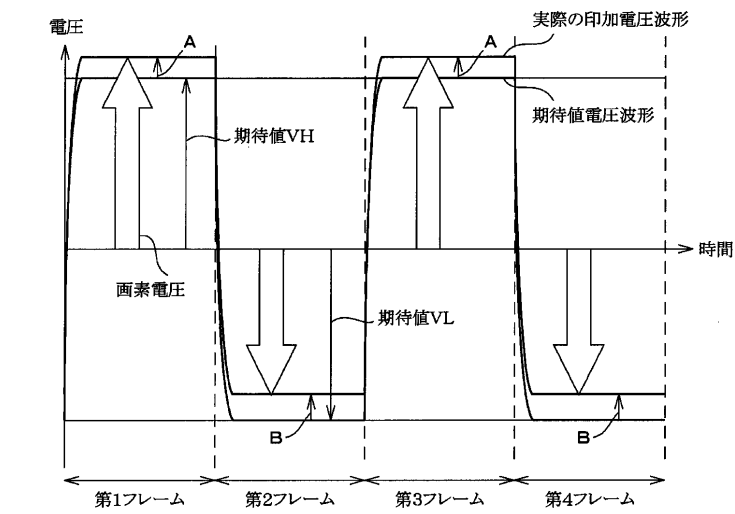
【図 17】



【図 18】

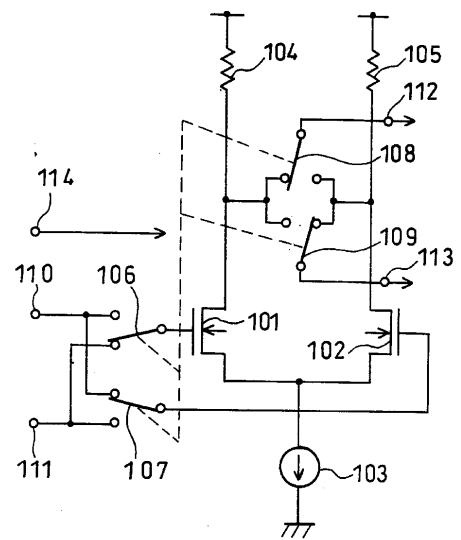


【図19】

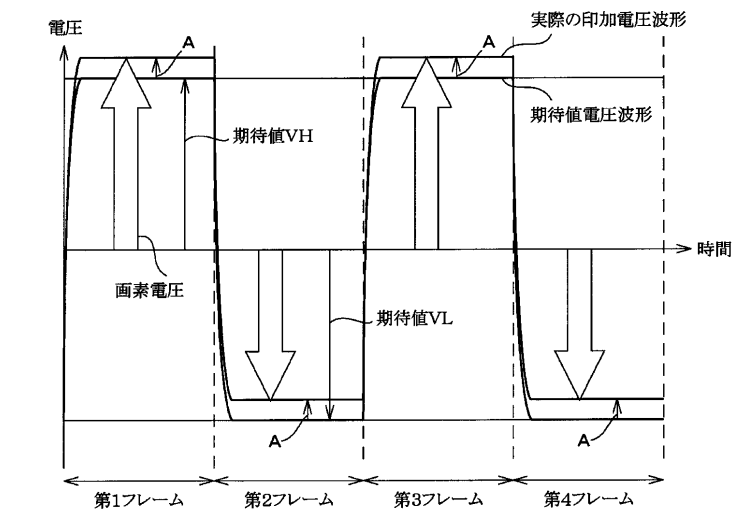


$$\begin{aligned} \text{画素電圧の平均} &= ((VH+A) + (VL-B) + (VH+A) + (VL-B)) \div 4 \\ &= \frac{VH+VL}{2} + \frac{A-B}{2} \end{aligned}$$

【図23】

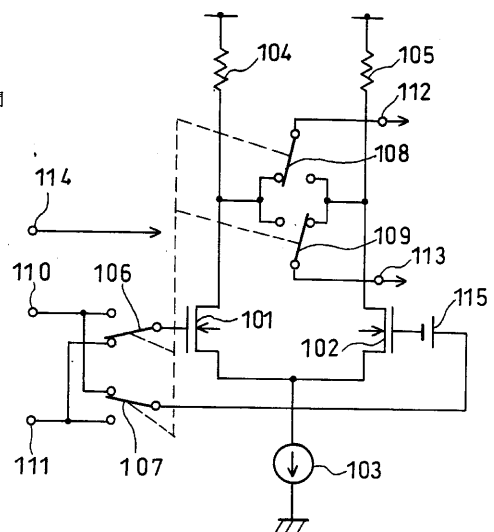


【図20】

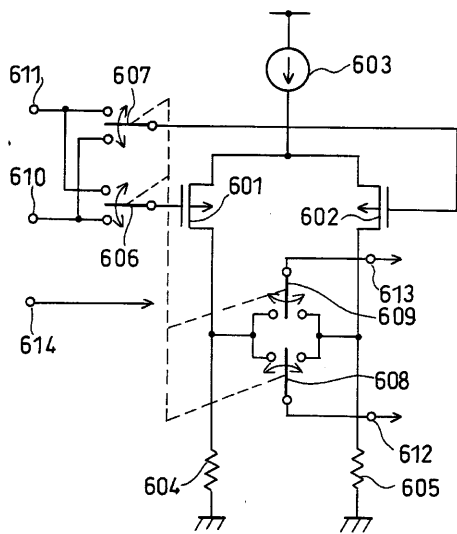


$$\begin{aligned} \text{画素電圧の平均} &= ((VH+A) + (VL-A) + (VH+A) + (VL-A)) \div 4 \\ &= \frac{VH+VL}{2} \end{aligned}$$

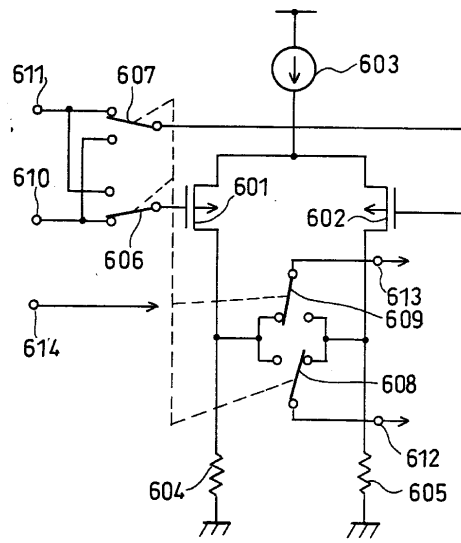
【図25】



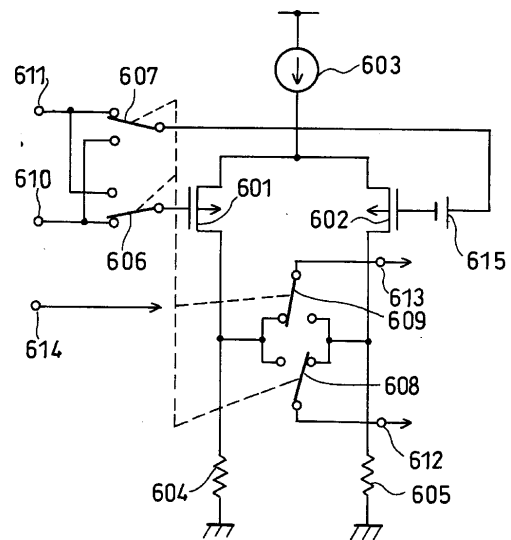
【図 26】



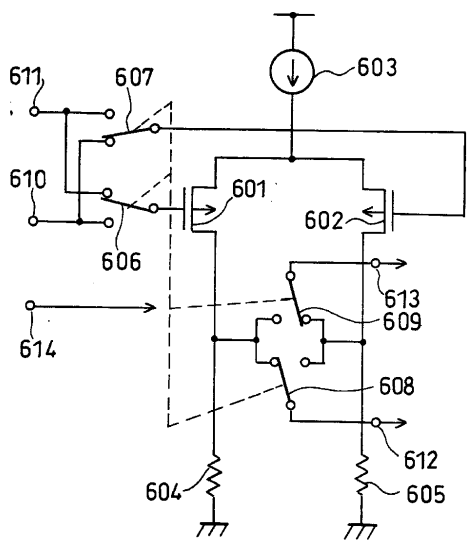
【図 27】



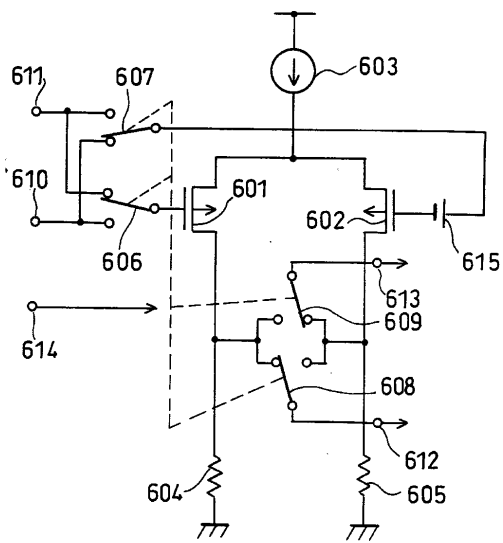
【図 29】



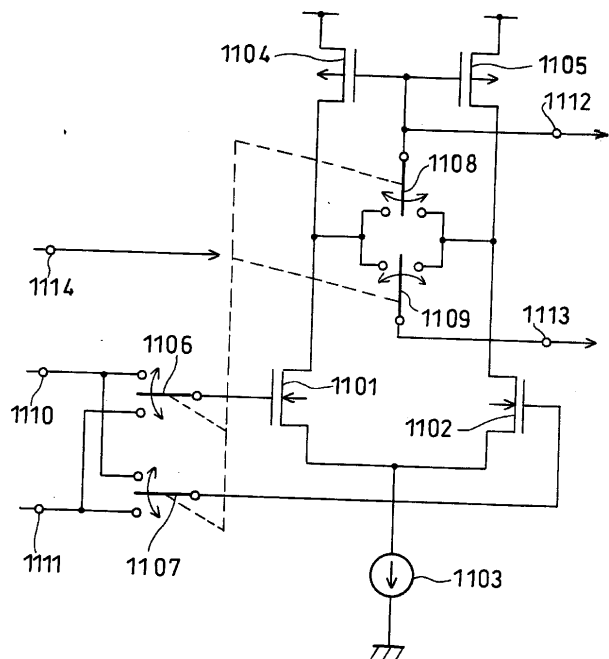
【図 28】



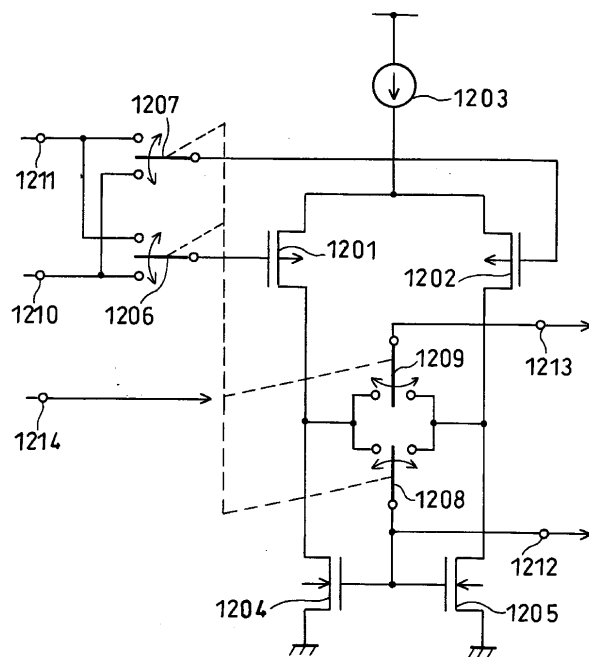
【図 30】



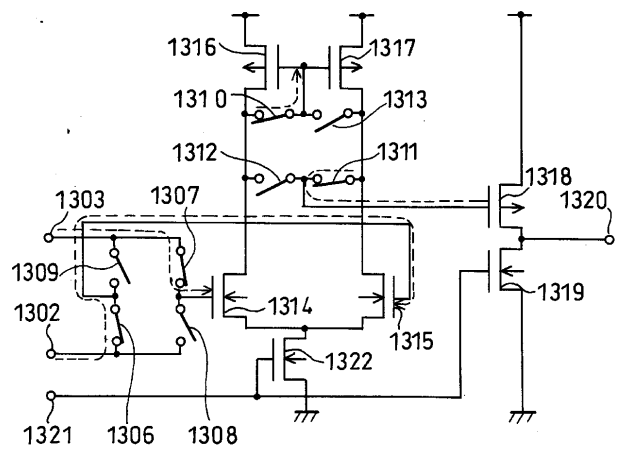
【図 31】



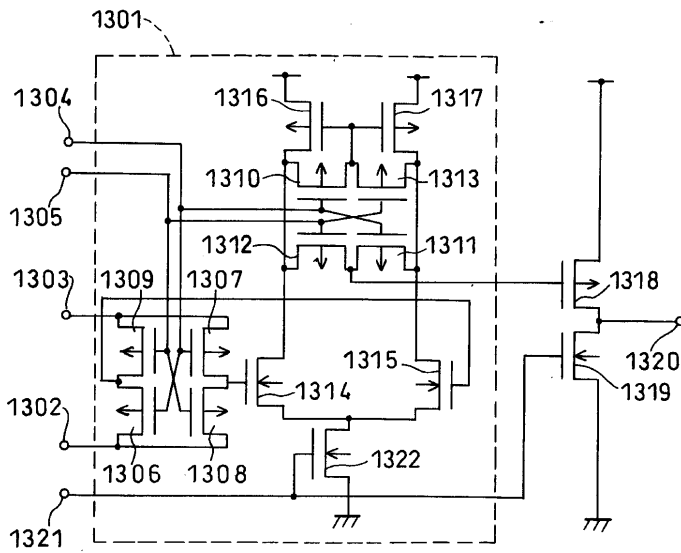
【図 32】



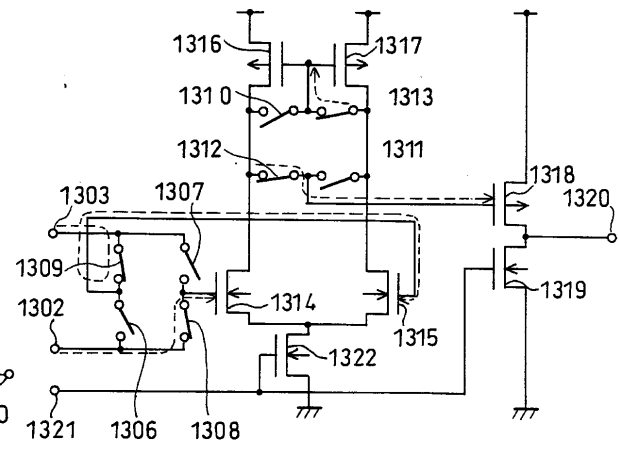
【図 34】



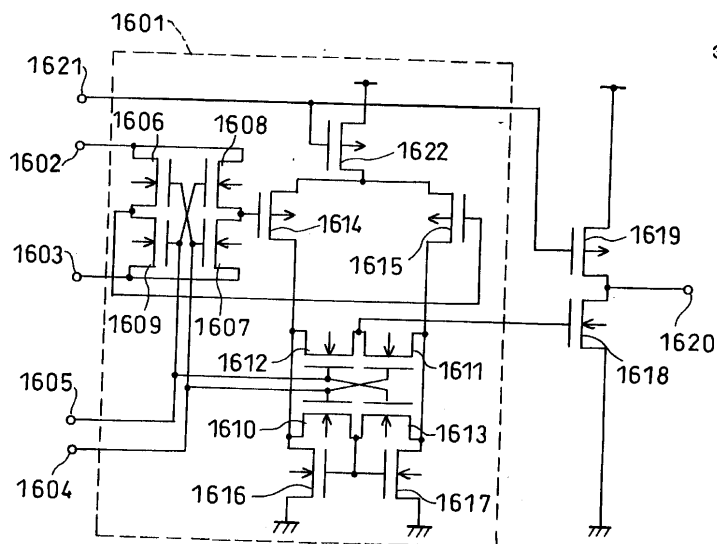
【図 3 3】



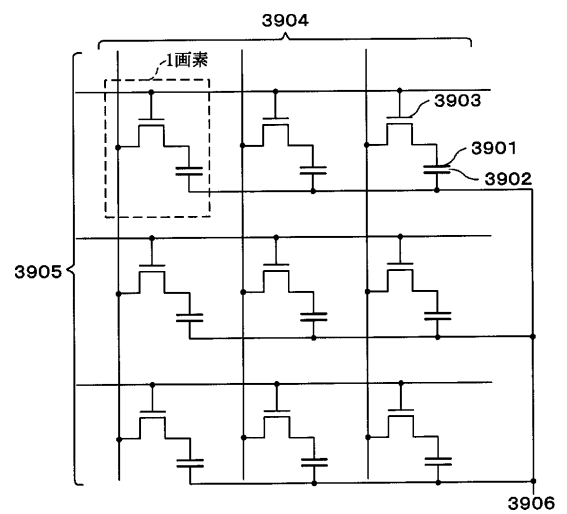
【図 3 5】



【図 3 6】

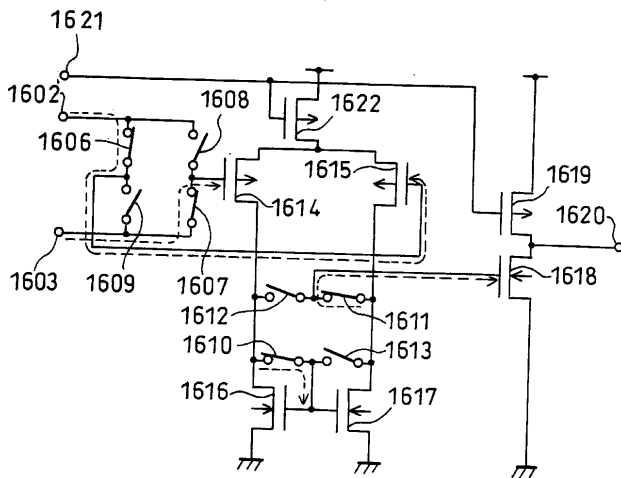


【図 4 2】

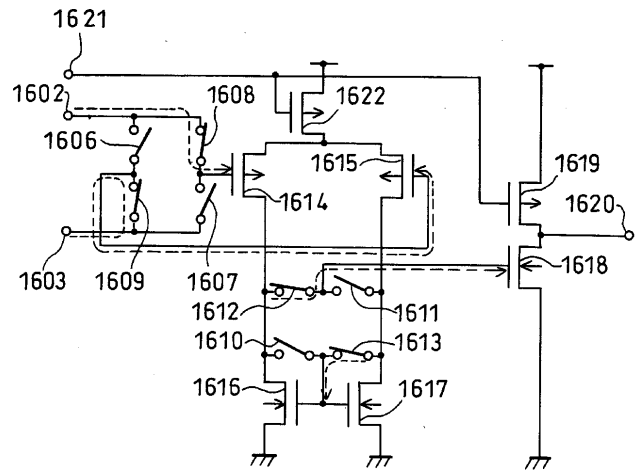




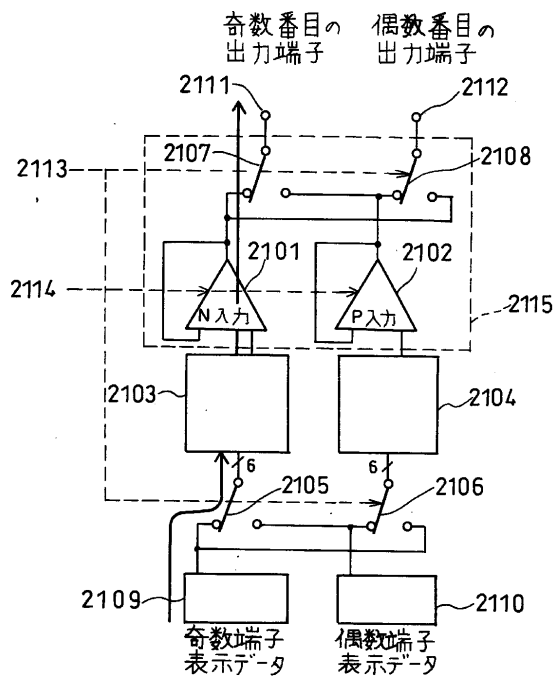
【図 37】



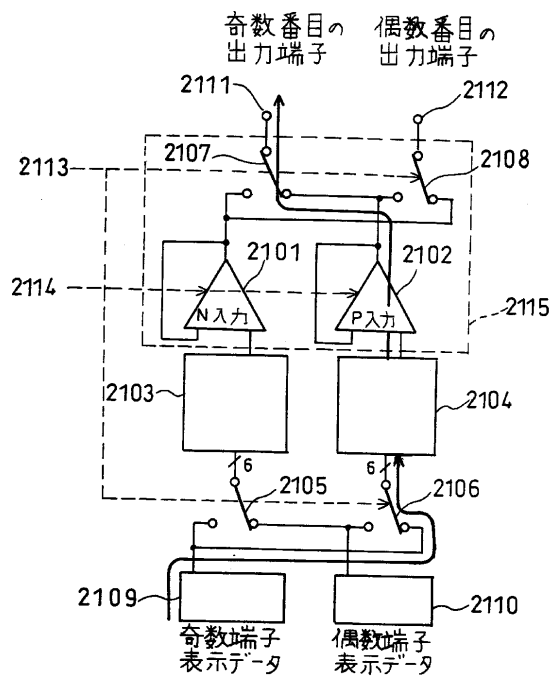
【図 38】



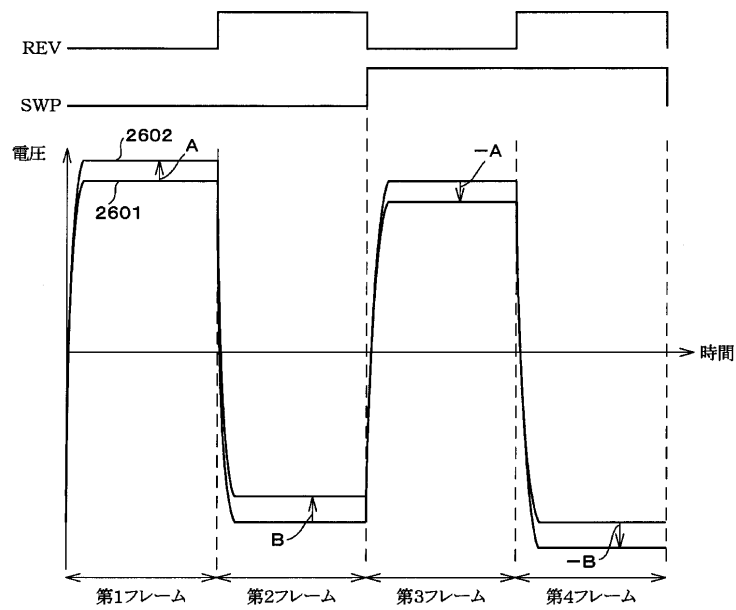
【図 39】



【図 40】



【図 4 1】



フロントページの続き

F ターム(参考) 2H093 NA07 NA34 NA36 NC09 NC11  
 NC34 ND09  
 5C006 AA22 AB03 AC02 AC26 AF46  
 BB16 BC03 BC06 BC13 BC16  
 BF25 FA20 FA25  
 5C080 AA10 BB05 CC03 DD05 EE28  
 FF09 JJ01 JJ02 JJ03 JJ04  
 KK02

专利名称(译)	液晶显示装置的驱动装置和驱动方法		
公开(公告)号	<a href="#">JP2002062852A</a>	公开(公告)日	2002-02-28
申请号	JP2000248964	申请日	2000-08-18
[标]申请(专利权)人(译)	夏普株式会社		
申请(专利权)人(译)	夏普公司		
[标]发明人	渡邊卓哉		
发明人	渡邊 卓哉		
IPC分类号	G02F1/133 G09G3/20 G09G3/36		
CPC分类号	G09G3/3614 G09G3/3685 G09G2310/027 G09G2320/0233		
FI分类号	G09G3/36 G02F1/133.525 G09G3/20.612.U G09G3/20.623.B G09G3/20.642.A		
F-TERM分类号	2H093/NA07 2H093/NA34 2H093/NA36 2H093/NC09 2H093/NC11 2H093/NC34 2H093/ND09 5C006/AA22 5C006/AB03 5C006/AC02 5C006/AC26 5C006/AF46 5C006/BB16 5C006/BC03 5C006/BC06 5C006/BC13 5C006/BC16 5C006/BF25 5C006/FA20 5C006/FA25 5C080/AA10 5C080/BB05 5C080/CC03 5C080/DD05 5C080/EE28 5C080/FF09 5C080/JJ01 5C080/JJ02 5C080/JJ03 5C080/JJ04 5C080/KK02 2H193/ZA04 2H193/ZB43 2H193/ZC20 2H193/ZD32		
其他公开文献	JP3506235B2		
外部链接	<a href="#">Espacenet</a>		

# 摘要(译)

本发明提供一种液晶显示装置的驱动装置及驱动方法，该驱动装置及驱动方法不消除帧间的偏移电压，而无法利用像素的周边像素的偏移电压来利用像素内存在的偏移电压来识别显示不均。。输出电路（4408）具有第一和第二放大电路，并且在同相输入信号和反相输入信号之间切换，并且放大电路的输出分别输出到矩阵状排列的像素。在液晶显示装置的驱动装置中，施加到某个像素的偏移电压和施加到像素周围的像素的偏移电压具有彼此相反的极性。提供了用于切换输出的切换控制电路2515。

