

(19) 日本国特許庁(JP)

(12) 特 許 公 報(B2)

(11) 特許番号
特許第5925267号
(P5925267)

(45) 発行日 平成28年5月25日(2016.5.25)

(24) 登録日 平成28年4月28日(2016.4.28)

(51) Int.Cl.
A 6 1 B 8/13 (2006.01)

F I
A 6 1 B 8/13

請求項の数 9 (全 10 頁)

(21) 出願番号	特願2014-190305 (P2014-190305)	(73) 特許権者	000001007
(22) 出願日	平成26年9月18日 (2014.9.18)		キヤノン株式会社
(62) 分割の表示	特願2013-216086 (P2013-216086) の分割		東京都大田区下丸子3丁目30番2号
原出願日	平成22年3月19日 (2010.3.19)	(74) 代理人	100085006 弁理士 世良 和信
(65) 公開番号	特開2014-231023 (P2014-231023A)	(74) 代理人	100100549 弁理士 川口 嘉之
(43) 公開日	平成26年12月11日 (2014.12.11)	(74) 代理人	100106622 弁理士 和久田 純一
審査請求日	平成26年10月16日 (2014.10.16)	(74) 代理人	100131532 弁理士 坂井 浩一郎
		(74) 代理人	100125357 弁理士 中村 剛
		(74) 代理人	100131392 弁理士 丹羽 武司
		最終頁に続く	

(54) 【発明の名称】 測定装置

(57) 【特許請求の範囲】

【請求項 1】

超音波を送信するタイミングを決定する送信部と、
前記送信部の指示により超音波を送信し、被検体で反射した超音波を受信して第 1 の信号に変換する第 1 の音響変換素子と、
光照射部と、
前記第 1 の音響変換素子とは別の、前記光照射部から照射された光により前記被検体内で発生する光音響波を受信して第 2 の信号に変換する第 2 の音響変換素子と、
前記第 1 および第 2 の信号を信号処理する受信部と、
切替え手段と、
を有し、

前記切替え手段は、前記受信部が前記第 2 の信号の受信を行っている期間は前記第 1 の音響変換素子からの出力を受信しないようにすることを特徴とする測定装置。

【請求項 2】

前記送信部からの信号を受信する回路をさらに有し、
前記第 1 の音響変換素子は、前記回路を介して前記送信部からの信号を受信することを特徴とする請求項 1 に記載の測定装置。

【請求項 3】

前記受信部は、前記回路および前記切替え手段を介して前記第 1 の信号を受信する

ことを特徴とする請求項 2 に記載の測定装置。

【請求項 4】

前記切替え手段は、前記受信部が前記第 2 の信号の受信を行っている期間中は前記回路からの出力を受信しないようにする

ことを特徴とする請求項 2 または 3 に記載の測定装置。

【請求項 5】

複数の前記第 1 の音響変換素子を備える第 1 のプローブと、

複数の前記第 2 の音響変換素子を備える第 2 のプローブと、を有する

ことを特徴とする請求項 1 ないし 4 のいずれか 1 項に記載の測定装置。

【請求項 6】

前記複数の第 1 の音響変換素子のうち所定数ごとに超音波の送信を行うよう、前記送信部からの信号が入力される前記第 1 の音響変換素子を切替える第 1 のスイッチ回路をさらに有する

ことを特徴とする請求項 5 に記載の測定装置。

【請求項 7】

前記複数の第 2 の音響変換素子は複数のグループからなり、

前記複数の第 2 の音響変換素子からの第 2 の信号のうち前記受信部に送る第 2 の信号をグループ単位で時分割に切替える第 2 のスイッチ回路をさらに有する

ことを特徴とする請求項 5 に記載の測定装置。

【請求項 8】

前記受信部は、アンプ回路を含む

ことを特徴とする請求項 1 ないし 7 のいずれか 1 項に記載の測定装置。

【請求項 9】

前記受信部は、A / D コンバーター回路を含む

ことを特徴とする請求項 1 ないし 8 のいずれか 1 項に記載の測定装置。

【発明の詳細な説明】

【技術分野】

【0001】

本発明は、生体情報を測定する測定装置に関する。

【背景技術】

【0002】

レーザーなどの光源を使って生体に照射した光を生体内に伝播させることで、生体内の情報を得る光イメージング技術を用いた測定装置の研究が医療分野で積極的に進められている。この光イメージングの一つとして、光音響イメージングと呼ばれている P A T (Photo Acoustic Tomography) という技術がある。この手法では、光源から発生したパルス光を生体に照射し、生体内で伝播・拡散したパルス光のエネルギーを生体組織が吸収したことで発生する光音響波（典型的には超音波）を検出する。この検出信号を解析処理することにより、生体内の光学特性分布、特に光エネルギー吸収密度分布を得ることができる。

【0003】

光音響イメージング装置では、解像度の高い光学特性値分布が得られることから生体内の物質濃度を測定するために利用される。一方、一般的な超音波測定装置は、生体内の形態的特徴の存在を判定する場合に広く利用されている。そこで、生体組織の物質分布を表す機能イメージングと、形態的特徴を表す形態イメージングの 2 つを組み合わせることにより、組織をより細かく特徴付けられると共に、悪性腫瘍等をより正確に診断することが可能となってきた。

【0004】

特許文献 1 の測定装置は、超音波エコーに加え、被検体内部に照射された光エネルギーに基づいて発生する光音響波を検出して被検体の生体情報を画像化するように構成されていた。

10

20

30

40

50

図3(a)を用いて従来例を説明する。装置が備える光照射部310は生体に光を照射する。プローブ305は光音響波を検出する音響変換素子を1次元(1D)に256素子配置した1Dプローブである。この音響変換素子は、例えばPZT(チタン酸ジルコン酸鉛)等の圧電素子であり、光照射部により照射された光エネルギーの一部を吸収した生体内の光吸収体から発生する光音響波を受信し検出することができる。音響変換素子はそれと同時に、高電圧の送信パルサ回路(64CHの送信部303)の制御により超音波を出力する機能も有する。そのため、従来例においては超音波の送受信を行う音響変換素子としても用いられている。

【0005】

また、従来例においては、1Dプローブを用いたリニア走査を行う場合に、必要な開口部だけを送受信回路に接続して動作させるリニア走査用の高耐圧のアナログスイッチ回路(高耐圧SW回路314)を用いていた。このスイッチ回路は、図4で示したように、256素子の1Dプローブと64チャンネルの送受信回路とを接続し、1素子ずつ右シフトするようにON・OFFを切替えることでリニア走査を行う。

次に、音響変換素子で検出された微弱な電気信号を64CHの受信部304で信号処理する。すなわち、受信アンプ回路で増幅した後にA/Dコンバータでデジタルサンプリングする。デジタル信号は、生体の光学特性値分布情報等を算出する画像処理部311に送られる。

【0006】

従来例の装置は、この光照射部と音響変換素子を一体型にした1Dプローブを用いることで、検査を受ける組織とほぼ同じ領域の光音響画像と超音波画像を同時に取得できるよう構成されていた。すなわち、検査を受ける被検者に照射した光エネルギーから生成した光音響画像と、検査を受ける被写体に照射した超音波から生成した超音波画像を重ねることにより、被検者の組織中の形態的な特徴に対する物質濃度の分布を知ることができた。

【0007】

一方、特許文献2に記載されたように、基板上に音響変換素子を二次元(2D)アレイ状に配置する従来例もあった。すなわち、図3(b)に示すように、音響変換素子を2次元アレイ状に構成した2Dプローブ306を用いることで、一回の光照射によって3次元の領域に相当する光音響波を検出することが出来る。それにより、3D構造の光音響画像を一回の光照射で生成できるよう構成されていた。

【先行技術文献】

【特許文献】

【0008】

【特許文献1】特開2005-021380号公報

【特許文献2】特開2009-031268号公報

【発明の概要】

【発明が解決しようとする課題】

【0009】

しかしながら、上記特許文献1に記載の従来例では、一体型のプローブを用いたことで、音響変換素子の特性を光音響波の受信用と超音波の送受信用で使い分けることが出来ないといった問題があった。例えば、従来例のプローブの場合、光音響波の受信用には広い面積の音響波を一度に取得するために1.0~2.0mm程度の粗い素子ピッチの2Dセクタプローブを用いている。一方、超音波の送受信用には浅い領域の音響波を高解像で取得するために0.2~0.3mm程度の細かい素子ピッチの1Dリニアプローブを用いるので、双方で最適な特性を持ったプローブを選択することが出来なかった。

【0010】

また、一体型プローブでは光音響波と超音波の受信を共通の回路で利用することになるが、一般的に超音波の送信部は高電圧駆動のパルサ回路で構成されているため、パルサ回路の待機状態で発生するシステムノイズが受信部に流入する場合が有った。その結果、被検体内で反射された超音波(超音波エコー)よりも微弱な光音響波を検出する際にはこの

10

20

30

40

50

システムノイズの流入が問題となっていた。

【 0 0 1 1 】

更に、光音響波の受信に 2 D プローブを使う場合は、プローブの素子数と同じチャンネル数を持った送受信回路が必要となってくるため、回路規模が増大してしまい装置のコストやサイズを抑制することが難しいといった問題もあった。さらに、プローブが別であっても送信部を共有する場合はシステムノイズの流入を避けられなかった。

【 0 0 1 2 】

本発明は上記の実情に鑑みてなされたものであり、その目的は、測定装置において、光音響波と超音波の受信でプローブを切替える場合に、システムノイズ流入を抑制するための技術を提供することにある。

【課題を解決するための手段】

【 0 0 1 3 】

上記の目的を達成するために、本発明は以下の構成を採用する。すなわち、超音波を送信するタイミングを決定する送信部と、前記送信部の指示により超音波を送信し、被検体で反射した超音波を受信して第 1 の信号に変換する第 1 の音響変換素子と、光照射部と、前記第 1 の音響変換素子とは別の、前記光照射部から照射された光により前記被検体内で発生する光音響波を受信して第 2 の信号に変換する第 2 の音響変換素子と、前記第 1 および第 2 の信号を信号処理する受信部と、切替え手段と、を有し、前記切替え手段は、前記受信部が前記第 2 の信号の受信を行っている期間は前記第 1 の音響変換素子からの出力を受信しないようにすることを特徴とする測定装置である。

【発明の効果】

【 0 0 1 4 】

本発明によれば、測定装置において、光音響波と超音波の受信でプローブを切替える場合に、システムノイズ流入を抑制することができるようになる。

【図面の簡単な説明】

【 0 0 1 5 】

【図 1】測定装置の構成を示すブロック図である。

【図 2】実施例 1 における装置の動作を説明する図である。

【図 3】従来例における受信データの処理を説明する図である。

【図 4】スイッチ回路を使ったりニア走査を示す図である。

【図 5】実施例 2 における装置の動作を説明する図である。

【図 6】時分割制御のタイミングチャートである。

【図 7】時分割制御の切替えパターンを示す図である。

【発明を実施するための形態】

【 0 0 1 6 】

本発明は、超音波の送信により被検体内で反射された超音波エコーを受信する測定装置と、光の照射により被検体内で発生した光音響波を受信する測定装置を組み合わせた、測定装置に適用されるものである。受信した超音波または光音響波は、被検体内の画像化に使用できる。また、本発明において、光照射により発生する音響波（弾性波）のことを「光音響波」と呼び、音響変換素子から送信する音響波や、その送信された音響波が被検体内で反射した反射波を「超音波」や「超音波エコー」と呼ぶ。

以下、図面を参照しつつ、各実施例について詳細に説明する。

【 0 0 1 7 】

< 実施例 1 >

【 0 0 1 8 】

図 1 は、実施例 1 の測定装置のブロック図である。CPU 1 は測定装置の主制御を司る。送受信制御部 2 は超音波の送受信に関わるビームフォーミング制御を行う。送信部 3 はプローブに指示を与えて駆動し、超音波を発生させる。受信部 4 はプローブで検出した受信データを処理する。超音波用 1 D プローブ（第 1 のプローブ）5 は超音波を発生させ反射波である超音波エコーを検出する仕組みを持つ。超音波用 1 D プローブが備える複数の

音響変換素子（第１の音響変換素子）は、１次元配列された、超音波の検出に適した素子である。光音響用２Ｄプローブ（第２のプローブ）６は光音響用の信号検出専用に使われる。光音響用２Ｄプローブが備える複数の音響変換素子（第２の音響変換素子）は、２次元配列された、光音響波の検出に適した素子である。ブリッジ回路（Ｔ／Ｒ）７は送信部から出力される高電圧信号にリミッタをかけて受信部の検出可能電圧値に収める。切替えスイッチ回路（ＳＷ）８は超音波用１Ｄプローブ５と光音響用２Ｄプローブ６を切替える。光照射部９は生体に光照射を行う。光源部１０は光照射部を駆動制御する。画像処理部１１は光音響波からの濃度情報や超音波エコーからの形態情報を算出し、画像データを生成する。表示制御部１２はスキャンコンバートする。表示器１３は画像を表示する。

【００１９】

10

超音波による画像化の基本動作を説明する。使用者がプローブを被検体（生体）に接触させ動作を開始すると、送信部３は超音波送信のタイミングを決定し、超音波用１Ｄプローブ５が駆動するように指示を与える。プローブは生体に超音波を発生させる。超音波は短い時間で生体の中を進んでいき、固いものに当たると超音波エコーが返ってくる。プローブでその超音波エコーを検出し、超音波を送信してから超音波エコーが返ってくるまでの時間から距離を計算、内部の様子を可視化する。すなわち、生体組織の物質分布を表す形態イメージを画像化することが可能となる。

【００２０】

光音響波による画像化の基本動作を説明する。まず光照射部９がパルス光を生体に照射する。続いて光音響用２Ｄプローブ６が、生体内で伝播・拡散したパルス光のエネルギーを生体組織が吸収したことで発生する音響波を検出する。この検出信号を画像処理部１１で解析処理することにより、生体内の光学特性分布、特に光エネルギー吸収密度分布を得ることができる。画像処理部はこのデータに基づいて画像データの生成を行う。すなわち、生体組織の物質分布を表す機能イメージを画像化することが可能となる。

20

【００２１】

図２は、実施例１における装置の動作を説明する図である。送信部３は、ＨＶ－ＣＭＯＳで構成された高電圧駆動のパルサ回路となっている。送信部３はパルスに基づいて超音波用１Ｄプローブを駆動するタイミングを決定して指示を出し、超音波を発生させる。また受信部４は、プローブで検出した超音波エコーや光音響波の微弱信号をプリアンプ回路（Ａｍｐ）で増幅し、Ａ／Ｄコンバータ回路（ＡＤＣ）でクロックＣＬＫに同期してデジタルサンプリングし、デジタル信号を生成している。

30

送信部からプローブへ出力される高電圧信号１００は、受信部に入力される検出信号１０１の許容電圧値を超えているためリミッタをかける必要が生じるが、本実施例ではダイオードブリッジ回路（Ｔ／Ｒ）を用いて±５Ｖ以内の電圧値に収めている。この時、送信部は高電圧駆動の回路となっているので、±１００Ｖレベルで動作するＣＭＯＳ回路を常に動作可能な状態にしておくためには保持電流を流しつづける必要がある。その結果、動作保持時のシステムノイズ１０２が微小ながら発生してしまう。

【００２２】

本実施例では特に、受信部４を超音波と光音響の信号検出に共通で利用するので、光音響波の検出においても、送信部で発生しているシステムノイズ１０２が光音響用プローブからの検出信号１０１に混入してしまう可能性がある。光音響波は超音波エコーよりも微弱なので、システムノイズ混入の影響は大きくなってしまう。

40

【００２３】

そこで、本実施例では、超音波用プローブ５と光音響用プローブ６のいずれかを選択して切替えを行う切替えスイッチ回路（ＳＷ）８を受信部の入力端に設けている。切替えスイッチ回路８は、受信部に入力する検出信号１０１の検出元を、光音響波を検出する期間と、超音波の超音波エコーを検出する期間とで切替える。すなわち、光音響波を検出する期間は、光音響用２Ｄプローブ６が検知した信号のみを検出信号とし、超音波用１Ｄプローブ５が検知した信号は入力しないようにする。この結果、超音波と光音響波に由来する電気信号のうち一方が受信部に受信されている間は、他方は受信されなくなる。

50

【 0 0 2 4 】

このように、切替えスイッチ回路を設けて光音響波と超音波エコーの検出信号を分離する構成を取ることにより、光音響波を検出する期間において、超音波の送信部からの信号が受信部に流入することがなくなる。その結果、送信部の動作に起因するシステムノイズを抑制し、測定精度を向上させることが可能になる。

【 0 0 2 5 】

< 実施例 2 >

【 0 0 2 6 】

実施例 1 の装置構成では、プローブの素子数と送信部・受信部の回路数を同じにする必要があった。しかし、多素子の 1 D リニアプローブや 2 D アレイプローブを用いる近年の装置ではプローブ素子数が膨大になってくるため、装置のサイズやコストの増大が問題となっており、送受信部の回路数を削減するための工夫が必要とされていた。

10

【 0 0 2 7 】

1 D リニアプローブであれば、図 4 を参照して上述したように、リニア走査用の高耐圧スイッチ回路を用いる手法により、回路数を例えば 2 5 6 チャンネルから 6 4 チャンネルへ 1 / 4 に削減することが可能である。しかし、2 D アレイプローブでは同様の手法をとる事ができない。

そこで本実施例では、システムノイズを抑制することに加えて、回路規模を削減できるように構成された測定装置について説明する。

【 0 0 2 8 】

20

図 5 は、実施例 2 の測定装置について説明するための図である。図 2 に示した実施例 1 の装置と異なる点を中心に装置構成を説明する。送信部 3 と受信部 4 は、6 4 C H の送受信を行うように構成されている。超音波用 1 D プローブ 5 には、2 5 6 素子の音響変換素子が 1 次元配列されている。光音響用 2 D プローブ 6 には、2 5 6 素子の音響変換素子が 2 次元配列されている。ブリッジ回路 (T / R) 7 と超音波用 1 D プローブ 5 の間には高耐圧スイッチ回路 (高耐圧 S W 回路) 1 4 が配置されている。切替えスイッチ回路 (S W) 8 と光音響用 2 D プローブ 6 の間には高速スイッチ回路 (高速 S W 回路) 1 5 が配置されている。

【 0 0 2 9 】

ここで、図 3 を参照して上述したように、双方のプローブ特性を比較すると、超音波の送受信用の 1 D リニアプローブでは、浅い領域の音響波を高解像で取得するために 0 . 2 5 m m 程度の細かい素子ピッチとなっている。そのためプローブの周波数特性として中心周波数が 8 M H z となっている。一方、光音響波の受信用の 2 D アレイプローブでは、広い面積の音響波を一度に取得できるように 1 . 0 m m 程度の粗い素子ピッチとなっており、プローブの周波数特性として中心周波数が 2 M H z となっている。

30

受信部の最適なサンプリング周波数は、プローブの中心周波数に対して 8 ~ 1 0 倍程度と言われている。ここでは中心周波数の 1 0 倍として、1 D プローブでは C L K 1 に 8 0 M H z のサンプリングクロックが入力され、2 D プローブでは C L K 2 として 2 0 M H z のサンプリングクロックが入力されている。

【 0 0 3 0 】

40

実施例 2 において光音響信号を受信するとき、高速スイッチ回路 1 5 は、光音響用 2 D プローブ 6 の 2 0 M H z に対して 4 倍の 8 0 M H z のクロックで動作する。また、受信部 4 の A / D コンバータも 8 0 M H z で動作させる。これにより、光音響用 2 D プローブ 6 の 2 0 M H z のタイミングで、4 素子分の光音響波の信号を検出することが可能となる。また、超音波用 1 D プローブ 5 を用いて超音波エコーの送受信をする際には、リニア走査用の高耐圧スイッチ回路 1 4 を設ければ、図 4 で説明したように回路数を削減することができる。

【 0 0 3 1 】

なお、高耐圧スイッチ回路 1 4 としては、送信部から出力される信号の動作電圧が高いので、高耐圧スイッチの一般仕様として数 M H z までしか動作周波数を高めることができ

50

ないスイッチデバイスが用いられる。一方、高速スイッチ回路 15 としては、ブリッジ回路 7 によって動作電圧にリミットが掛かっているため、数 GHz までの高速動作が可能なスイッチデバイスを選択することができる。また、プローブの素子数、送受信時のチャンネル数や動作クロックについては、本実施例に限られず必要に応じて選択することができる。

【0032】

図 6 は時分割制御のタイミングチャートを示したものである。図 6 (a) は高速スイッチ回路を用いずに 20 MHz でサンプリングした例であり、出力データが 1 素子分となっている。一方、図 6 (b) に示す高速スイッチ回路を用いた例では、80 MHz でサンプリングしており、出力データが 4 素子分になっている。すなわち、高速スイッチ回路 15 の切替えクロックと、受信部 4 の A/D コンバータ回路のサンプリングクロックを、同じ CLK 1 の 80 MHz で駆動させ、時分割制御を行っている。これにより、受信部の回路数を 256 チャンネルから 64 チャンネルへ 1/4 に削減することが可能となった。

【0033】

このときの、2D アレイプローブに対するスイッチの接続パターンについて以下に説明する。なお、図 6 で示したように時分割制御で取得した 4 素子の検出信号は、各々位相がずれた状態でサンプリングされているので、画像処理部 11 に送る前に位相を合わせるための補間処理が必要となってくる。補間処理には線形補間などが用いられるが、プローブ素子数が多い場合には処理時間を短縮するため補間処理の簡略化が必要となってくる。

【0034】

図 7 は、時分割制御の切替えパターンを示す図である。図 7 (a) は 4 素子 1 組のスイッチ回路を近接グループで構成するように千鳥状に配置したパターン図であり、図 7 (b) では放射状にレイアウトした場合のパターン図である。

図 7 (a) は 4 素子分のスイッチ回路が近接グループで分けられていることから、4 素子 1 組のグループ毎に共通の補間式を使った演算処理をすることで簡略化を可能としている。図 7 (b) は放射状のレイアウトとなっているので、1 素子目、2 素子目、3 素子目、4 素子目のグループ単位で分割し、グループ毎に共通の補間式を使った演算処理をすることで簡略化を可能としている。

【0035】

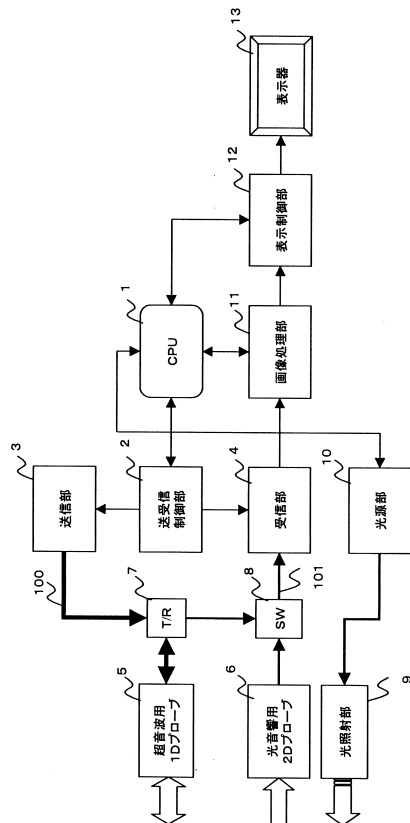
以上のように、本実施例の測定装置においては、リニア走査用の高耐圧スイッチ回路 14 と時分割制御用の高速スイッチ回路 15 を設けることにより、チャンネル数を削減し回路規模を抑制することが可能になる。したがって、装置の規模やコストを削減することが可能になる。またこの際、切替えスイッチ回路 8 を実施例 1 と同様に動作している。これにより、超音波と光音響波に由来する電気信号のいずれか一方が受信部に受信されている間は、他方は受信されない。すなわち、光音響波を受信している間は送信部 3 と受信部は接続されていないので、送信部からのシステムノイズの流入を防ぐことができる。

【符号の説明】

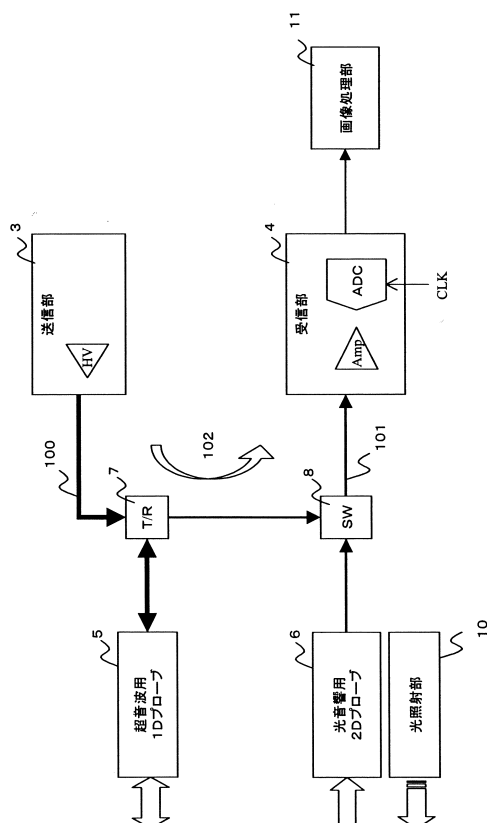
【0036】

3 : 送信部, 4 : 受信部, 5 : 超音波用 1D プローブ, 6 : 光音響用 2D プローブ, 8 : 切替えスイッチ回路, 10 : 光照射部

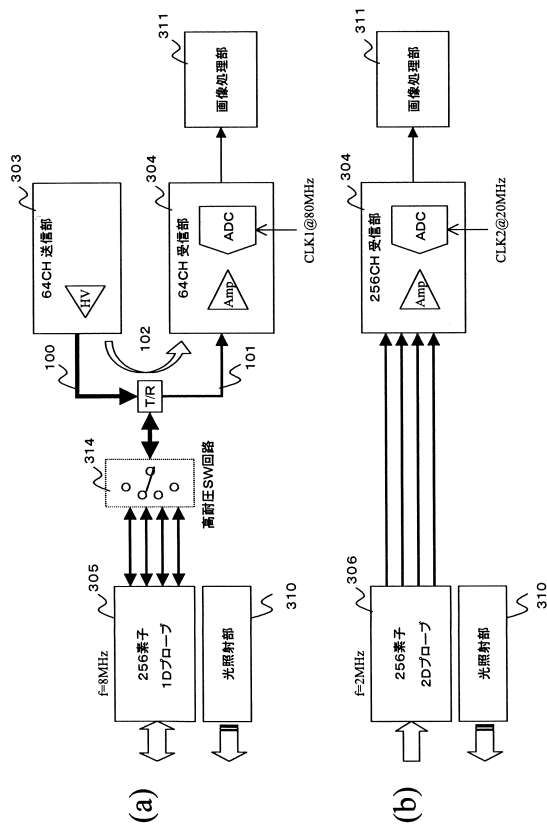
【図 1】



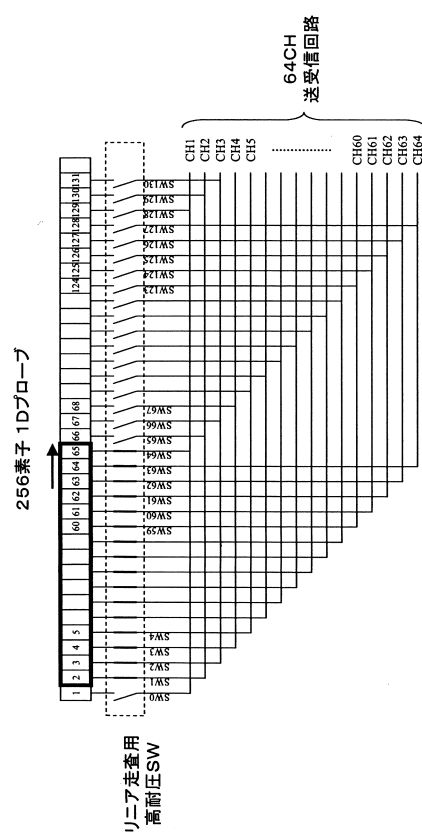
【図 2】



【図 3】



【図 4】



フロントページの続き

(72)発明者 立山 二郎
東京都大田区下丸子3丁目30番2号 キヤノン株式会社内

審査官 宮川 哲伸

(56)参考文献 特開2000-139907(JP,A)
特開2010-022816(JP,A)
国際公開第2009/154298(WO,A1)
特開2007-068918(JP,A)
米国特許出願公開第2007/0073154(US,A1)
実開平04-051915(JP,U)
特開2005-021380(JP,A)
特開2010-057730(JP,A)

(58)調査した分野(Int.Cl., DB名)
A61B 8/00 - 8/15

专利名称(译)	測定装置		
公开(公告)号	JP5925267B2	公开(公告)日	2016-05-25
申请号	JP2014190305	申请日	2014-09-18
[标]申请(专利权)人(译)	佳能株式会社		
申请(专利权)人(译)	佳能公司		
当前申请(专利权)人(译)	佳能公司		
[标]发明人	立山二郎		
发明人	立山 二郎		
IPC分类号	A61B8/13		
FI分类号	A61B8/13 A61B8/00		
F-TERM分类号	4C601/DE16 4C601/EE04 4C601/GB04 4C601/GB06 4C601/HH01 4C601/HH12 4C601/HH14		
代理人(译)	川口义行 中村刚		
其他公开文献	JP2014231023A		
外部链接	Espacenet		

摘要(译)

要解决的问题提供一种用于在通过接收光声波和超声波来切换探针时抑制测量装置中的系统噪声的流入的技术。A发送超声波，包括第一声学换能器，用于通过接收由所述对象反射的超声波转换成电信号的第一探针，从光照射单元发出的光被一个第二探针包括第二声学换能器，用于通过接收所述第一和第二声波换能器产生由试样吸收的光声波，变化转换成电信号接收部分用于接收转换的电信号并将其转换为数字信号，以及用于转换接收部分接收电信号的声换能器元件的开关装置。

(21) 出願番号	特願2014-190305 (P2014-190305)	(73) 特許権者	000001007
(22) 出願日	平成26年9月18日 (2014. 9. 18)		キヤノン株式会社
(62) 分割の表示	特願2013-216086 (P2013-216086)の分割	(74) 代理人	100085006 東京部大田区下丸子3丁目30番2号
原出願日	平成22年3月19日 (2010. 3. 19)	(74) 代理人	100085006 弁理士 世良 和信
(65) 公開番号	特開2014-231023 (P2014-231023A)	(74) 代理人	100100549 弁理士 川口 嘉之
(43) 公開日	平成26年12月11日 (2014. 12. 11)	(74) 代理人	100106622 弁理士 和久田 純一
審査請求日	平成26年10月16日 (2014. 10. 16)	(74) 代理人	100131532 弁理士 坂井 浩一郎
		(74) 代理人	100125357 弁理士 中村 剛
		(74) 代理人	100131382 弁理士 丹羽 武司

最終頁に続く