

(19) 日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11) 特許出願公開番号

特開2006-280639

(P2006-280639A)

(43) 公開日 平成18年10月19日(2006. 10. 19)

(51) Int. Cl.

A 6 1 B 8/00 (2006.01)

F I

A 6 1 B 8/00

テーマコード (参考)

4 C 6 0 1

審査請求 未請求 請求項の数 10 O L (全 20 頁)

(21) 出願番号 特願2005-105188 (P2005-105188)
(22) 出願日 平成17年3月31日 (2005. 3. 31)

(71) 出願人 000003078
株式会社東芝
東京都港区芝浦一丁目1番1号
(71) 出願人 594164542
東芝メディカルシステムズ株式会社
栃木県大田原市下石上1385番地
(74) 代理人 100109900
弁理士 堀口 浩
(72) 発明者 内海 勲
栃木県大田原市下石上1385番地 東芝
メディカルシステムズ株式会社社内
Fターム(参考) 4C601 BB03 BB06 DE09 EE11 GA40
GB06 HH05 HH12 HH21

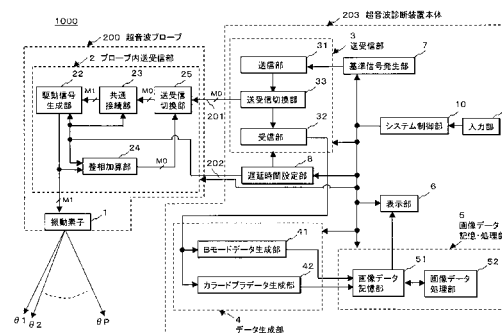
(54) 【発明の名称】 超音波診断装置

(57) 【要約】

【課題】 超音波プローブの操作性を損なうことなく任意の包絡線波形を有した駆動信号の生成が可能な超音波診断装置の提供。

【解決手段】 超音波プローブ200にて配列されたM1個の振動素子1の各々を所定の送信遅延時間を有した駆動信号で駆動して送信超音波を放射する際、超音波診断装置本体203におけるM0チャンネル($M0 < M1$)の送信部31は前記駆動信号の包絡線遅延を設定し、M0チャンネルのケーブル201を介して前記送信部31と接続された前記超音波プローブ200におけるM1チャンネルの駆動信号生成部22は前記駆動信号の位相遅延を設定する。そして、共通接続部23は、前記送信遅延時間の大きさに基づいて共通接続した駆動信号生成部22に対して前記送信部31が生成した所定遅延の包絡線波形を供給して所望の送信遅延時間を有したM1チャンネルの駆動信号を生成する。

【選択図】 図1



【特許請求の範囲】

【請求項 1】

配列された複数の振動素子を備えた超音波プローブと、
前記複数の振動素子の各々に対し第 1 の送信遅延時間を有した駆動信号を生成する複数チャンネルの駆動信号生成手段と、
前記駆動信号の包絡線を形成するために第 2 の送信遅延時間を有した包絡線波形を生成する包絡線波形生成手段と、
被検体の所定方向に超音波送信を行なうための前記第 1 の送信遅延時間及び前記第 2 の送信遅延時間を設定する遅延時間設定手段と、
前記第 1 の送信遅延時間の大きさに基づいて前記駆動信号生成手段を共通接続して複数の駆動信号生成手段群を形成し、これらの駆動信号生成手段群の各々に対して前記包絡線波形を供給する共通接続手段と、
前記振動素子によって得られた前記被検体からの超音波反射波に基づく受信信号を整相加算処理する受信手段と、
この受信手段によって得られた整相加算信号に基づいて画像データを生成する画像データ生成手段を備え、
前記駆動信号生成手段は、前記共通接続手段を介して前記包絡線波形生成手段から供給された包絡線波形と前記第 1 の送信用遅延時間に基づいて前記駆動信号を生成することを特徴とする超音波診断装置。

【請求項 2】

配列された複数の振動素子とこれらの振動素子に対して送受信を行なうための第 1 の送受信手段を有した超音波プローブと、複数チャンネルのケーブルを介して前記第 1 の送受信手段と接続された第 2 の送受信手段と、被検体の所定方向に超音波送信を行なうために前記振動素子に供給する駆動信号の送信遅延時間を設定する遅延時間設定手段を備えた超音波診断装置において、
前記第 2 の送受信手段は、
前記駆動信号の包絡線を形成するために前記遅延時間設定手段が設定した第 2 の送信遅延時間を有した包絡線波形を生成する包絡線波形生成手段を備え、
前記第 1 の送受信手段は、
前記遅延時間設定手段が設定した第 1 の送信遅延時間を有した駆動信号を生成し前記振動素子に供給する複数チャンネルの駆動信号生成手段と、
前記第 1 の送信遅延時間の大きさに基づいて前記駆動信号生成手段を共通接続して複数の駆動信号生成手段群を形成し、これらの駆動信号生成手段群の各々に対して前記包絡線波形生成手段が生成した包絡線波形を供給する共通接続手段を備え、
前記駆動信号生成手段は、前記共通接続手段を介して前記包絡線波形生成手段から供給された包絡線波形と前記第 1 の送信用遅延時間に基づいて前記駆動信号を生成することを特徴とする超音波診断装置。

【請求項 3】

前記共通接続手段は、所定の遅延時間範囲にある前記第 1 の送信遅延時間が設定された複数チャンネルの前記駆動信号生成手段を共通接続することを特徴とする請求項 1 又は請求項 2 に記載した超音波診断装置。

【請求項 4】

前記共通接続手段は、共通接続した前記駆動信号生成手段に対して前記第 1 の送信遅延時間と略等しい前記第 2 の送信遅延時間を有した包絡線波形を供給することを特徴とする請求項 1 乃至請求項 3 の何れか 1 項に記載した超音波診断装置。

【請求項 5】

前記駆動信号生成手段は、前記第 1 の送信遅延時間を有した矩形信号を発生する矩形信号発生手段と、前記第 2 の送信遅延時間を有した前記包絡線波形を前記矩形信号によってスイッチングして前記駆動信号を生成するチョッパ手段を備えたことを特徴とする請求項 1 又は請求項 2 に記載した超音波診断装置。

【請求項 6】

前記包絡線波形生成手段は、ガウス型あるいはガウス型と略等価な包絡線関数に基づいて前記包絡線波形を生成することを特徴とする請求項 1 又は請求項 2 に記載した超音波診断装置。

【請求項 7】

前記包絡線波形生成手段は、所定の重み付け関数に基づいた振幅と前記第 2 の送信遅延時間を有した包絡線波形を生成することを特徴とする請求項 1 又は請求項 2 に記載した超音波診断装置。

【請求項 8】

前記振動素子は、前記超音波プローブにて 2 次元配列されることを特徴とする請求項 1 又は請求項 2 に記載した超音波診断装置。 10

【請求項 9】

前記包絡線波形と直流電圧の選択を行なう切り換え手段を備え、前記被検体に対して超音波連続波を送信する場合、前記切り換え手段は、所定の大きさの直流電圧を選択して前記駆動信号生成手段に供給することを特徴とする請求項 1 又は請求項 2 に記載した超音波診断装置。

【請求項 10】

前記ケーブルは、送信モードと受信モードの切り換えを行なう送受信切り換え手段を介して前記第 1 の送受信手段及び前記第 2 の送受信手段の少なくとも何れかと接続していることを特徴とする請求項 2 に記載の超音波診断装置。 20

【発明の詳細な説明】

【技術分野】

【0001】

本発明は、超音波診断装置に係り、特に、複数個の超音波振動素子が配列された超音波プローブを用いて画像データの生成を行なう超音波診断装置に関する。

【背景技術】

【0002】

超音波診断装置は、超音波プローブに内蔵された超音波振動素子（以下、振動素子と呼ぶ。）から発生する超音波を被検体内に放射し、被検体組織の音響インピーダンスの差異によって生ずる反射波を前記振動素子によって受信して画像データ等の生成と表示を行なうものである。このような超音波診断装置を用いた診断法は、超音波プローブを被検体の体表に接触させるだけの簡単な操作でリアルタイムの画像データが容易に得られるため、臓器の機能診断や形態診断に広く用いられている。 30

【0003】

被検体の組織あるいは血球からの反射波により生体情報を得る超音波診断法は、超音波パルス反射法と超音波ドプラ法の 2 つの大きな技術開発により急速な進歩を遂げ、上記技術を用いて得られる B モード画像とカラードプラ画像は、今日の超音波診断において不可欠なものとなっている。

【0004】

又、近年、組織ハーモニックイメージング（Tissue Harmonic Imaging）法（以下、THI 法と呼ぶ）なる新しい画像化技術が開発され、臨床の場で広く普及している。このイメージング法は、被検体の組織において生ずる超音波非線形現象を有効に利用した方法であり、例えば、中心周波数 f_0 の超音波パルスを被検体内に放射した場合、被検体組織の非線形現象によって新たに発生する中心周波数 $2f_0$ の高調波成分（THI 成分）を選択的に受信して画像化を行なう。 40

【0005】

この高調波成分は、被検体に放射された中心周波数 f_0 の基本波成分に対して新たに発生するものであり、被検体組織の性状や反射部位までの伝搬距離、あるいは反射部位における超音波強度等に依存する。そして、従来の超音波画像におけるアーチファクトの主要因であった超音波プローブ及び臓器境界面の間で発生する多重反射波やサイドローブの受 50

信感度を基本波成分に対して相対的に低減させることができるため、この高調波成分を用いたTHI法によりアーチファクトの少ない鮮明な画像データを得ることが可能となる。(例えば、特許文献1参照。)

【0006】

このTHI法においては、当初、従来の超音波診断装置において使用されてきた駆動回路(パルサ回路)と同じ駆動回路が使用されていた。図14は、従来の駆動回路を示したものであり、高圧電源VccからコンデンサC0に充電された電荷をトランジスタ等で構成された電子スイッチSW0によって所定タイミングで放電することにより駆動信号が形成される。この場合、電子スイッチSW0の入力端子には矩形信号A0が供給され、この矩形信号A0によって導通状態になった電子スイッチSW1を介して放電された電荷はコンデンサC0とインダクタンスL0で構成された共振回路にて共振して駆動信号B0が形成される。

10

【0007】

このような駆動信号を用いてTHI法を行なった場合、上述の駆動信号には、多くの高調波成分が含まれており、従って、被検体から得られる受信信号の中には駆動信号の高調波成分に対応した受信信号と、組織の非線型現象によって発生した高調波成分(THI成分)の受信信号が混在する。このため、THI法によって生成された画像データにおいて駆動信号の高調波成分に起因した受信信号が雑音成分として表示され、画質劣化の原因となっていた。

【0008】

このような駆動信号の高調波成分による影響を排除する1つの方法として、例えば、極性の異なる駆動信号を用いて同一方向に対する超音波送受信を2回繰り返して行ない、夫々の超音波送受信において得られた受信信号を減算処理することにより組織の非線型現象によって発生した高調波成分(THI成分)のみを抽出する、所謂、パルスインバージョン法が開発されている(例えば、特許文献2参照。)

20

【0009】

又、高調波成分の少ない駆動信号を生成する方法として、図14に示した駆動回路の代わりに、例えば、ガウス関数のような高調波成分の少ない包絡線関数を有した駆動信号を生成する方法も提案されている(例えば、特許文献3参照。)

【0010】

一方、今日、最も普及している電子走査方式の超音波診断装置では、一般に複数の振動素子を一次元に配列し、これらの振動素子の夫々に対する駆動タイミングを高速制御することによって2次元画像データのリアルタイム表示を行なっている。この場合、上述の2次元画像データは、被検体に対する2次元走査によって生成されるが、近年では、3次元的な走査を行なってボリュームデータを生成し、このボリュームデータを用いて任意断面の2次元画像データ(MPR画像データ)やボリュームレンダリング画像データ等の3次元画像データを生成する方法が検討されている。

30

【0011】

上述のボリュームデータの収集を行なう方法として、振動素子が1次元配列された従来の超音波プローブを更に機械的に移動あるいは回転させる方法と、2次元配列された振動素子を用い3次元空間の複数方向に対して超音波送受信を順次行なう方法が提案されているが、特に後者の方法は、短時間でボリュームデータの収集が可能なたため、心臓などの動きの速い臓器に適した方法として注目されている。

40

【0012】

2次元配列された振動素子を用いる方法として、振動素子の各々に供給する駆動信号やこれらの振動素子から得られる受信信号の遅延時間制御によって3次元空間の任意の方向(角度)に対する超音波送受信を行なう方法と、例えば、所定方向(X方向)においては上述の遅延時間制御による超音波走査を行ない、前記所定方向に対して垂直な方向(Y方向)においては電子的な開口移動(送受信に使用する振動素子群の移動)による超音波走査を行なう方法がある。

50

【 0 0 1 3 】

しかしながら、超音波プローブに配列された複数の振動素子と超音波診断装置本体に設けられた複数チャンネルの送受信回路を複数チャンネルのケーブルによって接続する構成の従来の超音波診断装置においては、上述のいずれの超音波走査方法においても振動素子数の増大（例えば、10倍～100倍）に伴って、送受信回路やケーブルのチャンネル数も増大する。特に、ケーブルにおけるチャンネル数の増大によって操作者による超音波プローブの移動が妨げられ、その操作性を著しく低下させる。

【 0 0 1 4 】

このような問題点を解決するために、超音波プローブの内部に振動素子に対応した複数チャンネルの送信回路及び受信回路を内蔵する方法が検討されている。

10

【特許文献1】特開平10-179589号公報。

【特許文献2】特開平9-164138号公報。

【特許文献3】特開平9-234202号公報。

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

【 0 0 1 5 】

2次元配列された振動素子を用いてTHI法を行なう場合、超音波プローブの操作性を考慮すれば許容される大きさや重さに上限があるため、各チャンネルの駆動回路規模は極力小さくする必要があり、従って、特許文献3に記載されているような複雑な駆動回路を超音波プローブに内蔵された送信部の各チャンネルに設けることはできない。

20

【 0 0 1 6 】

又、特許文献2に記載されたパルスインバージョン法は、フレーム周波数（単位時間に表示される画像データ枚数）が低下するため、高い時間分解能が要求される循環器領域の診断等に適用することは困難となる。

【 0 0 1 7 】

本発明は、上述の問題点に鑑みてなされたものであり、その目的は、複数の振動素子を有した超音波プローブを使用して画像データを生成する際に、超音波プローブの操作性を損なうことなく任意の包絡線波形を有した駆動信号の生成が可能な送信手段を前記超音波プローブに設けることにより良質な画像データの生成が可能な超音波診断装置を提供することにある。

30

【課題を解決するための手段】

【 0 0 1 8 】

上記課題を解決するために、請求項1に係る本発明の超音波診断装置は、配列された複数の振動素子を備えた超音波プローブと、前記複数の振動素子の各々に対し第1の送信遅延時間を有した駆動信号を生成する複数チャンネルの駆動信号生成手段と、前記駆動信号の包絡線を形成するために第2の送信遅延時間を有した包絡線波形を生成する包絡線波形生成手段と、被検体の所定方向に超音波送信を行なうための前記第1の送信遅延時間及び前記第2の送信遅延時間を設定する遅延時間設定手段と、前記第1の送信遅延時間の大きさに基づいて前記駆動信号生成手段を共通接続して複数の駆動信号生成手段群を形成し、これらの駆動信号生成手段群の各々に対して前記包絡線波形を供給する共通接続手段と、前記振動素子によって得られた前記被検体からの超音波反射波に基づく受信信号を整相加算処理する受信手段と、この受信手段によって得られた整相加算信号に基づいて画像データを生成する画像データ生成手段を備え、前記駆動信号生成手段は、前記共通接続手段を介して前記包絡線波形生成手段から供給された包絡線波形と前記第1の送信用遅延時間に基づいて前記駆動信号を生成することを特徴としている。

40

【 0 0 1 9 】

又、請求項2に係る本発明の超音波診断装置は、配列された複数の振動素子とこれらの振動素子に対して送受信を行なうための第1の送受信手段を有した超音波プローブと、複数チャンネルのケーブルを介して前記第1の送受信手段と接続された第2の送受信手段と、被検体の所定方向に超音波送信を行なうために前記振動素子に供給する駆動信号の送信

50

遅延時間を設定する遅延時間設定手段を備えた超音波診断装置において、前記第2の送受信手段は、前記駆動信号の包絡線を形成するために前記遅延時間設定手段が設定した第2の送信遅延時間を有した包絡線波形を生成する包絡線波形生成手段を備え、前記第1の送受信手段は、前記遅延時間設定手段が設定した第1の送信遅延時間を有した駆動信号を生成し前記振動素子に供給する複数チャンネルの駆動信号生成手段と、前記第1の送信遅延時間の大きさに基づいて前記駆動信号生成手段を共通接続して複数の駆動信号生成手段群を形成し、これらの駆動信号生成手段群の各々に対して前記包絡線波形生成手段が生成した包絡線波形を供給する共通接続手段を備え、前記駆動信号生成手段は、前記共通接続手段を介して前記包絡線波形生成手段から供給された包絡線波形と前記第1の送信用遅延時間に基づいて前記駆動信号を生成することを特徴としている。

10

【発明の効果】**【0020】**

本発明によれば、複数の振動素子を有した超音波プローブを使用して画像データを生成する際に、超音波プローブの操作性を損なうことなく任意の包絡線波形を有した駆動信号の生成が可能な送信手段を前記超音波プローブに設けることにより良質な画像データの生成が可能となる。

【発明を実施するための最良の形態】**【0021】**

以下、図面を参照して本発明の実施例を説明する。

【実施例】

20

【0022】

以下に述べる本実施例では、超音波プローブ内に2次元配列されたM1個の振動素子の各々を所定の送信遅延時間を有した駆動信号で駆動して被検体の所定方向に対し送信超音波を放射する際、前記駆動信号の包絡線遅延を設定するM0チャンネル($M0 < M1$)の送信部を超音波診断装置本体に設け、前記駆動信号の位相遅延を設定するM1チャンネルの駆動信号生成部を、M0チャンネルの送受信信号用ケーブルを介して超音波診断装置本体と接続された超音波プローブに設ける。そして、前記ケーブルを介して前記送信部から供給された駆動信号の包絡線波形を、前記送信遅延時間の大きさに基づいて共通接続された複数の前記駆動信号生成部に供給し、この駆動信号生成部において所望の送信遅延時間を有したM1チャンネルの駆動信号を生成する。

30

【0023】**(装置の構成)**

以下では、本発明の実施例における超音波診断装置の構成と各ユニットの動作につき図1乃至図11を用いて説明する。尚、図1は、本実施例における超音波診断装置の全体構成を示すブロック図であり、図7及び図9は、この超音波診断装置を構成する送受信部及びデータ生成部の構成を示すブロック図である。

【0024】

図1に示す超音波診断装置1000は、超音波プローブ200と、M0チャンネルから構成される送受信信号用のケーブル201及び制御信号用のケーブル202を介して前記超音波プローブ200と接続された超音波診断装置本体203から構成されている。

40

【0025】

超音波プローブ200は、被検体の所定送受信方向に対して超音波の送受信を行なう2次元配列された複数の振動素子1と、超音波診断装置本体203から供給された駆動信号の包絡線波形(以下では、包絡線波形と呼ぶ。)と送信遅延時間の設定値に基づいて前記振動素子1を駆動するための駆動信号を生成し、更に、振動素子1から得られた受信信号に対する第1の整相加算(所定方向から得られた受信信号を位相合わせして加算)を行なうプローブ内送受信部(第1の送受信部)2を備えている。

【0026】

一方、超音波診断装置本体203は、所定の遅延時間を有した前記包絡線波形の生成とプローブ内送受信部2における第1の整相加算によって得られた受信信号に対し第2の整

50

相加算を行なう送受信部（第2の送受信部）3を備え、更に、送受信部3における第2の整相加算によって得られた受信信号を信号処理してBモードデータ及びカラードブラデータを生成するデータ生成部4と、複数の送受信方向の各々に対してデータ生成部4が生成した上記データを順次保存して2次元あるいは3次元のBモード画像データやカラードブラ画像データを生成し、更に、これらの画像データに対して所望の画像処理を行なう画像データ記憶・処理部5と、処理前あるいは処理後の画像データを表示する表示部6を備えている。

【0027】

又、超音波診断装置本体203は、送受信部3あるいはデータ生成部4に対して送信超音波の中心周波数とほぼ等しい周波数の連続波あるいは矩形波を発生する基準信号発生部7と、所定方向に対して超音波送受信を行なうために振動素子1に供給する駆動信号及び振動素子1から得られた受信信号に対して遅延時間を設定する遅延時間設定部8と、被検体情報の入力、装置の初期設定、更には各種コマンド信号の入力等を行なう入力部9と、超音波診断装置1000の各ユニットを統括的に制御するシステム制御部10を備えている。

10

【0028】

超音波プローブ200における振動素子1は、被検体の表面に対してその前面を接触させ超音波の送受信を行なうものであり、M1の振動素子1から構成されている。この振動素子1は電気音響変換素子であり、送信時には電氣的な駆動信号を超音波パルス（送信超音波）に変換し、受信時には超音波反射波（受信超音波）を電気信号（受信信号）に変換する機能を有している。尚、以下では、説明を簡単にするために送信用振動素子数と受信用振動素子数は何れもM1とし、同一の振動素子を用いて送信超音波の送信と受信超音波の受信を行なう場合について述べるが、これに限定されない。

20

【0029】

一方、プローブ内送受信部2は、M1チャンネルで構成される駆動信号生成部22及び整相加算部24と、共通接続部23と、送受信切り換え部25を有している。

【0030】

駆動信号生成部22の具体的な構成を図2に示す。この図2に示すように駆動信号生成部22は、チョッパ回路221と矩形信号発生器222を備えている。

【0031】

チョッパ回路221は、N型のFET素子M1とP型のFET素子M2の直列接続によって構成されており、FET素子M1の第1の端子とFET素子M2の第1の端子は抵抗R1及びR2を介して接続される。又、FET素子M1の第2の端子は接地され、FET素子M2の第2の端子には、後述する共通接続部23等を介して超音波診断装置本体203より包絡線波形が供給される。そして、FET素子M1及びM2の第3の端子（ゲート端子）は矩形信号発生器222の出力端子に接続され、所定の位相遅延を有した矩形信号が供給される。

30

【0032】

一方、矩形信号発生器222は、超音波診断装置本体203の遅延時間設定部8からケーブル202を介して供給された送信遅延時間 τ_t に対応した時刻を基準とし、送信超音波の周期 T_0 と略等しい繰り返し周期を有する矩形信号を所定期間 T_b の間発生する。そして、この矩形信号は、上述のFET素子M1及びM2のゲート端子に供給される。

40

【0033】

図3は、駆動信号生成部22における駆動信号の生成方法を示したものである。図3(a)は、ケーブル201、送受信切り換え部25及び共通接続部23を介して超音波診断装置本体203より供給されるガウス型の包絡線波形を示しており、この包絡線波形は、基準時刻 $t = T_x$ に対し後述する送信用の基準遅延時間 τ_{tn} だけ遅延して生成される。又、図3(b)は、前記基準時刻 $t = T_x$ から送信遅延時間 τ_t だけ遅延して矩形信号発生器222から出力される繰り返し周期 T_0 の矩形信号、図3(c)は、チョッパ回路221から出力される駆動信号を示している。

50

【 0 0 3 4 】

即ち、チョッパ回路 2 2 1 は、矩形信号発生器 2 2 2 によって生成された矩形信号によって包絡線波形をスイッチングすることにより基準時刻 $t = T \times$ に対して送信遅延時間 τ_t だけ遅延したガウス型の駆動信号を生成する。但し、図 3 (b) に示した矩形信号の持続時間 T_b は、通常、図 3 (a) における包絡線波形幅 T_a に略等しくなるように設定される。尚、図 3 (a) に示した包絡線波形の生成方法については後述する。

【 0 0 3 5 】

図 1 に戻って、プロープ内送受信部 2 の共通接続部 2 3 は、M 1 チャンネルの駆動信号生成部 2 2 に対して超音波診断装置本体 2 0 3 の遅延時間設定部 8 が設定した送信遅延時間 τ_t ($\tau_t(1)$ 乃至 $\tau_t(M1)$) と予め設定された基準遅延時間 τ_{tn} ($\tau_{tn}(1)$ 乃至 $\tau_{tn}(M0)$) を比較する。そして、所定の基準遅延時間 τ_{tn} との遅延時間差 $\Delta \tau_t$ が基準遅延時間間隔 $\Delta \tau_{tn}$ 以内となる送信遅延時間 τ_t の駆動信号生成部 2 2 を共通接続して M 0 チャンネルの駆動信号生成部群にグルーピングする。そして、共通接続により形成された駆動信号生成部群の各々に対して基準遅延時間 τ_{tn} を有する包絡線波形を超音波診断装置本体 2 0 3 より供給する。

【 0 0 3 6 】

図 4 は、超音波診断装置本体 2 0 3 の遅延時間設定部 8 が設定した送信遅延時間 τ_t 及び基準遅延時間 τ_{tn} とこれらの遅延時間に基づいて行なわれる共通接続を模式的に示したものであり、配列された振動素子 1 - 1 乃至 1 - M 1 を用い所定距離に対して送信超音波を収束する際に遅延時間設定部 8 が設定する送信遅延時間 $\tau_t(1)$ 乃至 $\tau_t(M1)$ を示している。但し、この図では、説明を簡単にするために $M1 = 9$ 及び $M0 = 3$ として 1 列に配列した振動素子 1 - 1 乃至 1 - 9 について述べるが、実際には、2 次元配列された振動素子 1 - 1 乃至 1 - M 1 に対し同様な共通接続を行なって M 0 チャンネルにグルーピングし、これらの各々に対し基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ 乃至 $\tau_{tn}(M0)$ を有した M 0 チャンネルの包絡線波形が供給される。

【 0 0 3 7 】

即ち、プロープ内送受信部 2 の共通接続部 2 3 は、遅延時間設定部 8 が振動素子 1 - 1 乃至 1 - 9 に対応した駆動信号生成部 2 2 - 1 乃至 2 2 - 9 の各々に対して設定した送信遅延時間 $\tau_t(1)$ 乃至 $\tau_t(9)$ と基準遅延時間間隔 $\Delta \tau_{tn}$ で予め設定された基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ 乃至 $\tau_{tn}(3)$ を比較する。

【 0 0 3 8 】

そして、例えば、基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ と $\tau_{tn}(2)$ の間にある送信遅延時間 $\tau_t(1)$ 及び $\tau_t(9)$ が設定された駆動信号生成部 2 2 - 1 及び 2 2 - 9 を共通接続し、超音波診断装置本体 2 0 3 の送受信部 3 より基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ を有した包絡線波形を供給する。同様にして、基準遅延時間 $\tau_{tn}(2)$ と $\tau_{tn}(3)$ の間にある送信遅延時間 $\tau_t(2)$ 、 $\tau_t(3)$ 、 $\tau_t(7)$ 及び $\tau_t(8)$ が設定された駆動信号生成部 2 2 - 2、2 2 - 3、2 2 - 7 及び 2 2 - 8、基準遅延時間 $\tau_{tn}(3)$ と $\tau_{tn}(4)$ の間にある送信遅延時間 $\tau_t(4)$ 乃至 $\tau_t(6)$ が設定された駆動信号生成部 2 2 - 4 乃至 2 2 - 6 を夫々共通接続し、前記送受信部 3 より基準遅延時間 $\tau_{tn}(2)$ 及び $\tau_{tn}(3)$ を有した包絡線波形を供給する。

【 0 0 3 9 】

再び図 1 に戻って、プロープ内送受信部 2 における整相加算部 2 4 は、図示しないチャンネル選択回路と遅延回路と加算器を備え、前記チャンネル選択回路は、例えば、振動素子 1 - 1 乃至 1 - M 1 に対して超音波診断装置本体 2 0 3 の遅延時間設定部 8 が設定した受信遅延時間 $\tau_r(1)$ 乃至 $\tau_r(M1)$ と $\Delta \tau_{rn}$ 間隔で設定された基準遅延時間 $\tau_{rn}(1)$ 乃至 $\tau_{rn}(M0)$ の差を算出し、 $\tau_{rn}(1) < \tau_r$ 、 $\tau_{rn}(2) < \tau_r$ 、 $\tau_{rn}(3) < \tau_r$ に該当するチャンネルを選択する。次いで前記遅延回路は、選択されたチャンネルの受信信号に対し受信遅延時間 τ_r と基準遅延時間 τ_{rn} の時間差に基づいた遅延時間を与え、前記加算器は、前記遅延時間を与えられた受信信号を加算合成する。

10

20

30

40

50

【 0 0 4 0 】

次に、図 5 及び図 6 を用いて上述の整相加算部 2 4 における整相加算につき更に詳しく説明する。但し、この場合も図 4 の場合と同様にして振動素子 1 を 1 列に配列した $M1 = 9$ 及び $M0 = 3$ の場合について述べるが、実際には、2 次元配列された振動素子 1 - 1 乃至 1 - $M1$ に対して同様な整相加算が行なわれて $M0$ チャンネルにグルーピングされる。

【 0 0 4 1 】

図 5 は、配列された振動素子 1 - 1 乃至 1 - 9 に対して超音波診断装置本体 2 0 3 の遅延時間設定部 8 が設定した受信遅延時間 $\tau_r(\tau_r(1)$ 乃至 $\tau_r(9))$ を模式的に示したものであり、上述のチャンネル選択回路は、先ず、遅延時間設定部 8 が振動素子 1 - 1 乃至 1 - 9 の各々に対して設定した受信遅延時間 $\tau_r(1)$ 乃至 $\tau_r(9)$ と $\Delta \tau_{rn}$ 間隔で予め設定された基準遅延時間 $\tau_{rn}(1)$ 乃至 $\tau_{rn}(3)$ を比較する。そして、例えば、基準遅延時間 $\tau_{rn}(1)$ と $\tau_{rn}(2)$ の間にある受信遅延時間 $\tau_r(1)$ 及び $\tau_r(9)$ が設定された振動素子 1 - 1 及び 1 - 9 を選択する。

【 0 0 4 2 】

図 6 は、選択された振動素子 1 から得られる受信信号に対する整相加算の方法を示したものであり、例えば、前記遅延回路は、チャンネル選択回路によって選択された振動素子 1 - 1 の受信信号に対して遅延時間差 $\Delta \tau_r(1) = \tau_r(1) - \tau_{rn}(1)$ を与え、同様にして、振動素子 1 - 9 の受信信号に対して遅延時間差 $\Delta \tau_r(9) = \tau_r(9) - \tau_{rn}(1)$ を与える。そして、前記加算器は、上述の遅延時間差が与えられた受信信号を加算合成する。

【 0 0 4 3 】

又、チャンネル選択回路は、基準遅延時間 $\tau_{rn}(2)$ と $\tau_{rn}(3)$ の間にある受信遅延時間 $\tau_r(2)$ 、 $\tau_r(3)$ 、 $\tau_r(7)$ 及び $\tau_r(8)$ が設定された振動素子 1 - 2、1 - 3、1 - 7 及び 1 - 8 を選択し、これらの振動素子 1 から得られた受信信号は、前記遅延回路にて遅延時間差 $\Delta \tau_r(2) = \tau_r(2) - \tau_{rn}(2)$ 、 $\Delta \tau_r(3) = \tau_r(3) - \tau_{rn}(2)$ 、 $\Delta \tau_r(7) = \tau_r(7) - \tau_{rn}(2)$ 及び $\Delta \tau_r(8) = \tau_r(8) - \tau_{rn}(2)$ が与えられた後加算器によって整相加算される。同様にして、基準遅延時間 $\tau_{rn}3$ と $\tau_{rn}4$ の間にある受信遅延時間 τ_r4 乃至 τ_r6 が設定された振動素子 1 - 4 乃至 1 - 6 によって得られた受信信号に対して遅延時間差 $\Delta \tau_r(4) = \tau_r(4) - \tau_{rn}(3)$ 、 $\Delta \tau_r(5) = \tau_r(5) - \tau_{rn}(3)$ 及び $\Delta \tau_r(6) = \tau_r(6) - \tau_{rn}(3)$ が与えられ整相加算される。

【 0 0 4 4 】

次に、図 1 のプローブ内送受信部 2 における送受信切り換え部 2 5 は、送受信において同一のケーブル 2 0 1 を共用する際に、超音波診断装置本体 2 0 3 にて生成された包絡線波形のプローブ内送受信部 2 への供給とプローブ内送受信部 2 における整相加算信号の超音波診断装置本体 2 0 3 への供給の切り換えを行なう。

【 0 0 4 5 】

一方、図 7 に示した送受信部 3 は、所定の基準遅延時間 τ_{tn} を有した駆動信号の包絡線波形を生成する送信部 3 1 と、プローブ内送受信部 2 の整相加算部 2 4 における第 1 の整相加算によって $M0$ チャンネルに纏められた受信信号に対し基準遅延時間 τ_{rn} を与えて第 2 の整相加算を行なう受信部 3 2 と、ケーブル 2 0 1 に対し送信及び受信の切り換えを行なう送受信切り換え部 3 3 を備えている。

【 0 0 4 6 】

そして、送信部 3 1 は、レートパルス発生器 3 1 1 と、送信遅延回路 3 1 2 と、包絡線波形生成回路 3 1 3 を備え、レートパルス発生器 3 1 1 は、基準信号発生部 7 から供給される連続波を分周することによって送信超音波の繰り返し周期を決定するレートパルスを生成し、更に、このレートパルスに同期した所定期間 T_a において繰り返し周期 T_1 の矩形信号を発生する。

【 0 0 4 7 】

又、送信遅延回路 3 1 2 は、 $M0$ チャンネルから構成され、送信において細いビーム幅

10

20

30

40

50

を得るために所定の深さに送信超音波を収束するための遅延時間と所定の方向に送信超音波を放射するための遅延時間を前記矩形信号に与える。例えば、送信遅延回路 312 は、レートパルス発生器 311 から出力される矩形信号に対して図 4 に示した基準遅延時間 τ_{tn} ($\tau_{tn}(1)$) 乃至 $\tau_{tn}(M0)$ を与える。

【0048】

次に、包絡線波形生成回路 313 は、RAM (Random Access Memory) 314 と、D/A 変換器 315 と、リニアドライバ 316 を備えている。そして、RAM 314 には、後述の入力部 9 にて設定あるいは選択された包絡線関数に対応した包絡線データがシステム制御部 10 から予め供給され、この RAM 314 に保存された包絡線データは送信遅延回路 312 から供給される基準遅延時間 τ_{tn} を有した矩形信号によって読み出される。次いで、D/A 変換器 315 は、RAM 314 から出力されたデジタル信号を D/A 変換し、リニアドライバ 316 は、D/A 変換によって形成された包絡線波形を好適な大きさに増幅する。

10

【0049】

一方、送受信部 3 の受信部 32 は、プリアンプ 321 と、A/D 変換器 322 と、ビームフォーマ 323 を備えている。プリアンプ 321 は、プローブ内送受信部 2 の整相加算部 24 から送受信切り換え部 25、ケーブル 201 及び送受信部 3 の送受信切り換え部 33 を介して供給された M0 チャンネルの受信信号を増幅して十分な S/N を確保する。このプリアンプ 321 において所定の大きさに増幅された受信信号は、A/D 変換器 322 にてデジタル信号に変換され、ビームフォーマ 323 に送られる。

20

【0050】

ビームフォーマ 323 は、図示しない遅延回路と加算回路を有し、A/D 変換器 322 においてデジタル信号に変換された M0 チャンネルの受信信号に対し、所定の深さからの超音波反射波を収束するための遅延時間と所定方向に対して受信指向性を設定するための遅延時間を与えた後加算合成 (第 2 の整相加算) を行なう。この場合、ビームフォーマ 323 では、図 5 に示した基準遅延時間 $\tau_{rn}(1)$ 乃至 $\tau_{rn}(M0)$ が前記 M0 チャンネルの受信信号に対して与えられる。

【0051】

一方、送受信切り換え部 33 は、送受信において同一のケーブル 201 を共用する際に、超音波診断装置本体 203 の送受信部 3 にて生成された包絡線波形の超音波プローブ 200 におけるプローブ内送受信部 2 への供給と前記プローブ内送受信部 2 における整相加算出力の前記送受信部 3 への供給の切り換えを行なう。

30

【0052】

図 8 は、プローブ内送受信部 2 における送受信切り換え部 25 と送受信部 3 における送受信切り換え部 33 の具体例を示したものであり、送受信切り換え部 25 はダイオード D2 及び D3 によって構成することができる。この場合、超音波診断装置本体 203 における送信部 31 のリニアドライバ 316 からケーブル 201 を介して供給された正極性の包絡線波形によってダイオード D2 は導通状態に、又、ダイオード D3 は遮断状態となり、リニアドライバ 316 の駆動信号は送受信切り換え部 33 の電子スイッチ SW1、ケーブル 201 及びダイオード D2 を介してプローブ内送受信部 2 の共通接続部 23 に供給される。

40

【0053】

一方、受信時においてケーブル 201 には電子スイッチ SW1 及び抵抗 R3 を介して負のバイアス電圧 -Vc が印加され、このバイアス電圧 -Vc によってダイオード D2 は遮断状態に、ダイオード D3 は導通状態となる。そして、整相加算部 24 の出力信号はダイオード D3、ケーブル 201 及び電子スイッチ SW1 を介して受信部 32 のプリアンプ 321 に供給される。

【0054】

次に、図 9 に示したデータ生成部 4 は、上述の受信部 32 におけるビームフォーマ 323 から出力された受信信号を信号処理して B モードデータを生成する B モードデータ生成

50

部 4 1 と、前記受信信号を信号処理してカラードブラデータを生成するカラードブラデータ生成部 4 2 を備え、B モードデータ生成部 4 1 は、包絡線検波器 4 1 1 と対数変換器 4 1 2 を備えている。

【 0 0 5 5 】

この包絡線検波器 4 1 1 は、送受信部 3 の受信部 3 3 におけるビームフォーマ 3 2 3 から出力された受信信号に対して包絡線検波を行ない、対数変換器 4 1 2 は、包絡線検波後の受信信号に対する対数変換処理によって小さな信号振幅を相対的に強調し送受信方向単位の B モードデータを生成する。

【 0 0 5 6 】

一方、カラードブラデータ生成部 4 2 は、 $\pi / 2$ 移相器 4 2 1、ミキサ 4 2 2 - 1 及び 4 2 2 - 2、LPF (低域通過フィルタ) 4 2 3 - 1 及び 4 2 3 - 2 を備えており、送受信部 3 の受信部 3 2 から供給された受信信号に対して直交位相検波を行なって複素信号 (I 信号と Q 信号) を生成する。

10

【 0 0 5 7 】

更に、カラードブラデータ生成部 4 2 は、ドブラ信号記憶回路 4 2 4、MTI フィルタ 4 2 5 及び自己相関演算器 4 2 6 を備えている。そして、直交位相検波によって得られた複素信号は、ドブラ信号記憶回路 4 2 4 に一旦保存され、次いで、高域通過用のデジタルフィルタである MTI フィルタ 4 2 5 は、ドブラ信号記憶回路 4 2 4 に保存された前記複素信号を読み出し、この複素信号に対して臓器の固定反射体あるいは臓器の呼吸性移動や拍動性移動などに起因するドブラ成分 (クラッタ成分) の除去を行なう。

20

【 0 0 5 8 】

又、自己相関演算器 4 2 6 は、MTI フィルタ 4 2 5 によって抽出された血流情報のドブラ信号に対して自己相関値を算出し、更に、この自己相関値に基づいて血流の平均流速値、分散値、更にはパワー値等を算出してカラードブラデータを生成する。

【 0 0 5 9 】

次に、図 1 に戻って、画像データ記憶・処理部 5 は、画像データ記憶部 5 1 と画像データ処理部 5 2 を備えており、画像データ記憶部 5 1 は、データ生成部 4 において送受信方向単位で生成された B モードデータ及びカラードブラデータを順次保存して、3 次元あるいは 2 次元の B モード画像データ及びカラードブラ画像データを生成する。

【 0 0 6 0 】

30

一方、画像データ処理部 5 2 は、画像データ記憶部 5 1 において生成された 3 次元の B モード画像データやカラードブラ画像データを用い、ボリュームレンダリング画像データ、サーフェスレンダリング画像データ、MIP (Maximum Intensity Projection: 最大値投影) 画像データ、更には、MPR (Multi-Planar Reconstruction: 断面変換) 画像データ等を生成するための画像処理を行なう。

【 0 0 6 1 】

次に、表示部 6 は、図示しない表示用データ生成回路と変換回路とモニタを備えており、画像データ記憶・処理部 5 において生成された B モード画像データやカラードブラ画像データは前記表示用データ生成回路において所定の表示形態に対応した走査変換等の処理が行なわれて表示用データが生成され、この表示用データは、変換回路において D / A 変換とテレビフォーマット変換が行われモニタに表示される。

40

【 0 0 6 2 】

一方、遅延時間設定部 8 は、超音波診断装置本体 2 0 3 のシステム制御部 1 0 から供給された送信超音波及び受信超音波の送受信方向や焦点距離の情報に基づき、振動素子 1 - 1 乃至 1 - M 1 に対する駆動信号の送信遅延時間 $\tau_t(1)$ 乃至 $\tau_t(M1)$ と前記振動素子 1 - 1 乃至 1 - M 1 から得られた M 1 チャンネルの受信信号に対する受信遅延時間 $\tau_r(1)$ 乃至 $\tau_r(M1)$ を設定する。そして、設定した上記送信遅延時間 $\tau_t(1)$ 乃至 $\tau_t(M1)$ をプローブ内送受信部 2 の駆動信号生成部 2 2 及び共通接続部 2 3 に、又、受信遅延時間 $\tau_r(1)$ 乃至 $\tau_r(M1)$ をプローブ内送受信部 2 の整相加算部 2 4 に供給する。

50

【 0 0 6 3 】

更に、遅延時間設定部 8 は、入力部 9 にて設定された基準遅延時間間隔 $\Delta \tau_{tn}$ 及び基準遅延時間間隔 $\Delta \tau_{rn}$ に基づいて送信時の基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ 乃至 $\tau_{tn}(M0)$ 及び受信時の基準遅延時間 $\tau_{rn}(1)$ 乃至 $\tau_{rn}(M0)$ を設定する。そして、設定した基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ 乃至 $\tau_{tn}(M0)$ をプローブ内送受信部 2 の共通接続部 23 と超音波診断装置本体 203 の送信部 31 における送信遅延回路 312 に、又、基準遅延時間 $\tau_{rn}(1)$ 乃至 $\tau_{rn}(M0)$ をプローブ内送受信部 2 の整相加算部 24 と超音波診断装置本体 203 の受信部 32 におけるビームフォーマ 323 に供給する。

【 0 0 6 4 】

又、入力部 9 は、操作パネル上に表示パネルやキーボード、トラックボール、マウス、選択ボタン、入力ボタン等の入力デバイスを備え、患者情報の入力、データ収集条件及び表示条件等の設定、駆動信号における包絡線関数の設定あるいは選択、送信及び受信における基準遅延時間間隔 $\Delta \tau_{tn}$ 及び $\Delta \tau_{rn}$ の設定、更には、種々コマンド信号の入力等を行なう。

10

【 0 0 6 5 】

そして、システム制御部 10 は、図示しない CPU と記憶回路を備え、操作者によって入力部 9 から入力あるいは設定された上述の各種情報は前記記憶回路に保存される。又、この記憶回路には駆動波形の包絡線データが複数種類保存されている。そして、前記 CPU は、これらの情報に基づいて、プローブ内送受信部 2、送受信部 3、データ生成部 4 をはじめとする上述の各ユニットの制御やシステム全体の制御を統括して行なう。

20

【 0 0 6 6 】

(画像データの生成手順)

次に、本実施例における画像データの生成手順について説明する。操作者は、先ず入力部 9 にて患者情報の入力を行ない、更に、画像データの収集モードを選択する。尚、ここでは、収集モードとして 3 次元セクタ走査による 3 次元 B モード画像データ及び 3 次元カラードブラ画像データの収集を選択した場合について述べるが、任意断面における 2 次元 B モード画像データや 2 次元カラードブラ画像データであってもよく、更に、被検体の心臓壁等の機能をドブラ信号を用いて画像化する 2 次元あるいは 3 次元の組織ドブラ画像データであってもよい。又、上述の画像データを 3 次元コンベックス走査あるいは 3 次元リニア走査等の他の 3 次元走査によって収集してもよい。

30

【 0 0 6 7 】

次いで、操作者は、送信における振動素子数 M_t と受信における振動素子数 M_r 、送信時及び受信時における基準遅延時間間隔 $\Delta \tau_{tn}$ 及 $\Delta \tau_{rn}$ を入力部 9 にて設定する。そして、設定されたこれらの情報はシステム制御部 10 の図示しない記憶回路に保存され、更に、送信時及び受信時における基準遅延時間間隔 $\Delta \tau_{tn}$ 及 $\Delta \tau_{rn}$ は、遅延時間設定部 8 に供給され図示しない記憶回路に保存される。尚、以下では、上述の装置構成の説明と同様に $M_t = M_r = M_1$ とするが、これに限定されない。

【 0 0 6 8 】

次に、操作者は、入力部 9 において駆動波形の包絡線関数として、例えば、ガウス型の包絡線関数を設定あるいは選択し、システム制御部 10 は、設定あるいは選択された包絡線関数の情報に基づいて自己の記憶回路に予め保管されていた包絡線データを読み出し、送受信部 3 の RAM 314 にプリセットする。

40

【 0 0 6 9 】

上述の初期設定が終了したならば、操作者は、超音波プローブ 200 の先端 (超音波送受信面) を被検体体表面の所定の位置に固定することにより、被検体の第 1 の送受信方向 (θ_1 方向) に対する B モードデータの収集が開始される。

【 0 0 7 0 】

即ち、図 1 のシステム制御部 10 は、遅延時間設定部 8 に対して超音波の送受信方向 (θ_1) の情報と送信収束点までの距離情報を供給し、これらの情報を受信した遅延時間設定部 8 は、超音波プローブ 200 の振動素子 1 - 1 乃至 1 - M_1 の駆動信号に与えられる

50

送信遅延時間 $\tau_t(1)$ 乃至 $\tau_t(M1)$ 及び前記振動素子 1 - 1 乃至 1 - M1 によって得られた受信信号に与えられる受信遅延時間 $\tau_r(1)$ 乃至 $\tau_r(M1)$ を設定する。更に、遅延時間設定部 8 は、システム制御部 10 から供給された送信時の基準遅延時間間隔 $\Delta \tau_{tn}$ と受信時の基準遅延時間間隔 $\Delta \tau_{rn}$ に基づいて送信用の基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ 乃至 $\tau_{tn}(M0)$ 及び受信用の基準遅延時間 $\tau_{rn}(1)$ 乃至 $\tau_{rn}(M0)$ を夫々設定する。

【0071】

そして、遅延時間設定部 8 は、設定した送信遅延時間 $\tau_t(1)$ 乃至 $\tau_t(M1)$ をプロープ内送受信部 2 の駆動信号生成部 22 及び共通接続部 23 に、基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ 乃至 $\tau_{tn}(M0)$ を前記共通接続部 23 と送受信部 3 の送信部 31 における送受信遅延回路 312 に供給し、更に、受信遅延時間 $\tau_r(1)$ 乃至 $\tau_r(M1)$ をプロープ内送受信部 2 の整相加算部 24 に、基準遅延時間 $\tau_{rn}(1)$ 乃至 $\tau_{rn}(M0)$ を前記整相加算部 24 と送受信部 3 の受信部 32 におけるビームフォーマ 323 に供給する。そして、上述の各ユニットに供給された送信遅延時間 τ_t 及び受信遅延時間 τ_r と基準遅延時間 τ_{tn} 及び τ_{rn} は自己の記憶回路に保存される。

10

【0072】

一方、プロープ内送受信部 2 の共通接続部 23 は、制御信号用のケーブル 202 を介して遅延時間設定部 8 から供給された送信遅延時間 $\tau_t(1)$ 乃至 $\tau_t(M1)$ と基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ 乃至 $\tau_{tn}(M0)$ を比較することによって共通接続が可能な複数の駆動信号生成部 22 を抽出し、これらの駆動信号生成部 22 を共通接続する（図 4 参照）。

20

【0073】

次いで、送受信部 3 のレートパルス発生器 311 は、基準信号発生部 7 から供給された基準信号を分周することによって、超音波パルスの繰り返し周期を決定するレートパルスを生成し、更に、このレートパルスに同期した期間 T_a において生成した繰り返し周期 T_1 の矩形波を送信遅延回路 312 に供給する。

【0074】

一方、送信遅延回路 312 は、遅延時間設定部 8 から供給された基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ 乃至 $\tau_{tn}(M0)$ を前記矩形波に与え、この矩形波を包絡線波形生成回路 313 の RAM 314 に供給する。そして、RAM 314 に予めプリセットされた包絡線データは、所定の基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ 乃至 $\tau_{tn}(M0)$ を有した前記矩形波によって読み出され、D/A 変換器 315 によって D/A 変換された後リニアドライバ 316 にて所定振幅に増幅される。

30

【0075】

次いで、リニアドライバ 316 から出力された包絡線波形は、送受信切り換え部 33、送受信信号用のケーブル 201 及びプロープ内送受信部 2 の送受信切り替え部 25 を介して共通接続部 23 に供給され、この共通接続部 23 が共通接続した駆動信号生成部 22 のチョッパ回路 221 に供給される。

【0076】

一方、駆動信号生成部 22 の矩形信号発生器 222 は、遅延回路設定部 8 から供給された送信遅延時間 $\tau_t(1)$ 乃至 $\tau_t(M1)$ に基づいて所定の遅延位相を有した矩形信号を発生しチョッパ回路 221 に供給する。そして、チョッパ回路 221 は、共通接続部 23 から供給されたガウス型の包絡線波形を矩形信号 222 から供給された矩形信号に基づいてスイッチングして駆動信号を生成し、この駆動信号を振動素子 1 に供給して前記第 1 の送受信方向に送信超音波を放射する。

40

【0077】

被検体に放射された送信超音波の一部は、音響インピーダンスの異なる臓器間の境界面あるいは組織にて反射する。又、この超音波が心臓壁や血球などの動きのある反射体で反射する場合、その超音波周波数はドプラ偏移を受ける。

【0078】

被検体の組織や血球にて反射した超音波反射波（受信超音波）は、超音波プロープ 20

50

0の振動素子1-1乃至1-M1によって受信されて電気信号(受信信号)に変換され、更に、このM1チャンネルの受信信号は、プローブ内送受信部2の整相加算部24において第1の整相加算が行われてM0チャンネルの受信信号が形成される。

【0079】

即ち、整相加算部24は、遅延時間設定部8が設定した受信遅延時間 $\tau_r(1)$ 乃至 $\tau_r(M1)$ と基準遅延時間 $\tau_{rn}(1)$ 乃至 $\tau_{rn}(M0)$ との遅延時間差 $\Delta\tau_r1$ 乃至 $\Delta\tau_r9$ に基づいて選択したチャンネルの受信信号に対し上述の遅延時間差 $\Delta\tau_r1$ 乃至 $\Delta\tau_r9$ を与えて加算合成(整相加算)することによりM0チャンネルの受信信号にグルーピングする(図5及び図6参照)。

【0080】

次いで、M0チャンネルの受信信号は、送受信切り換え部25、ケーブル201及び送受信部3における送受信切り換え部33を介して受信部32に供給され、受信部32のプリアンプ321にて所定の大きさに増幅された後、A/D変換器322にてデジタル信号に変換される。更に、デジタル信号に変換されたM0チャンネルの受信信号は、ビームフォーマ323にて遅延時間設定部8から供給された基準遅延時間 $\tau_{rn}(1)$ 乃至 $\tau_{rn}(M0)$ が与えられ第2の整相加算が行なわれる。

【0081】

そして、ビームフォーマ323において1チャンネルに纏められた受信信号は、データ生成部4のBモードデータ生成部41に供給され、包絡線検波と対数変換がなされた後、図1の画像データ記憶・処理部5における画像データ記憶部51に保存される。

【0082】

一方、カラードブラ画像データの生成においては、受信信号のドブラ偏移を求めるために上述と同様な手順によって、前記第1の送受信方向に対し複数回(L回)の超音波送受信を行ない、このとき得られた受信信号に対してドブラ信号の検出を行なう。

【0083】

即ち、システム制御部10は、第1の送受信方向に対してカラードブラ用の最初の超音波送受信を行なう。そして、得られた受信信号をカラードブラデータ生成部42に供給し、ミキサ422-1、422-2及びLPF423-1、423-2による直交位相検波から2チャンネルの複素信号を生成する。次いで、この複素信号の実数成分(I成分)及び虚数成分(Q成分)の各々をドブラ信号記憶回路424に一旦保存する。前記第1の送受信方向に対する2回目乃至L回目の超音波送受信によって得られた受信信号についても同様な手順によって複素信号を収集し、ドブラ信号記憶回路424に保存する。

【0084】

第1の送受信方向に対するL回の超音波送受信により得られた複素信号のドブラ信号記憶回路424への保存が終了したならば、システム制御部10は、ドブラ信号記憶回路424に保存されている複素信号の中から所定位置(深さ)に対応した複素信号成分を順次読み出し、MTIフィルタ425に供給する。そして、MTIフィルタ425は、供給された複素信号成分に対してフィルタ処理を行ない、例えば心筋などの組織の運動によって生ずる組織ドブラ成分(クラッタ成分)を排除して血流の流れに起因する血流ドブラ成分のみを抽出する。

【0085】

次いで、血流ドブラ成分の複素信号がMTIフィルタ425から供給された自己相関演算器426は、この複素信号を用いて自己相関処理を行ない、更に、自己相関処理結果に基づいて血流の平均速度値、分散値、パワー値などを算出する。このような演算を、第1の送受信方向の他の位置(深さ)に対しても行ない、算出された血流の平均速度値、分散値、更にはパワー値などを図1の画像データ記憶・処理部5における画像データ記憶部51に保存する。

【0086】

同様にして、システム制御部10は、予め設定された3次元空間の複数の方向(第2の送受信方向(θ_2)乃至第Pの送受信方向(θ_P))に対しても超音波送受信を行ない、

10

20

30

40

50

得られたBモードデータ及びカラードブラデータを送受信方向単位で画像データ記憶部51に保存する。

【0087】

上記手順によって、走査方向単位で得られるBモードデータとカラードブラデータは画像データ記憶部51に順次保存されて3次元のBモード画像データ及びカラードブラ画像データが生成され、画像データ処理部52においてボリュームレンダリングやMIPなどの画像処理がなされる。そして、表示部6の表示用データ生成回路は、画像データ記憶・処理部5において生成されたBモード画像データ及びカラードブラ画像データに対し所定の表示形態に対応した走査変換等の処理を行なって表示用データを生成し、この表示用データは、図示しない変換回路においてD/A変換とテレビフォーマット変換が行われてモニタに表示される。 10

【0088】

次に、本実施例における送信遅延時間の設定方法につき図10を用いて更に詳しく説明する。本実施例では既に述べたように駆動信号の包絡線遅延を超音波診断装置本体203の送受信部3において行ない、駆動信号の位相遅延を超音波プローブ200のプローブ内送受信部2において行なう。図10(a)は、駆動信号生成部22-1において生成された振動素子1-1に対する駆動信号、図10(b)及び図10(c)は、共通接続部23によって共通接続された駆動信号生成部22-2及び22-3において生成された振動素子1-2及び1-3に対する駆動信号を示す。

【0089】

既に図4に示したように、振動素子1-2に対して設定される遅延時間 $\tau_t(1)$ の基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ と振動素子1-2に対して設定される遅延時間 $\tau_t(2)$ の基準遅延時間 $\tau_{tn}(2)$ は異なるため、振動素子1-1に対する駆動信号は基準遅延時間 $\tau_{tn}(1)$ を有した包絡線と送信遅延時間 $\tau_t(1)$ を有した位相によって構成され、振動素子1-2に対する駆動信号は基準遅延時間 $\tau_{tn}(2)$ を有した包絡線と送信遅延時間 $\tau_t(2)$ を有した位相によって形成される。 20

【0090】

一方、振動素子1-3に対して設定される遅延時間 $\tau_t(3)$ の基準遅延時間と振動素子1-2に対して設定される遅延時間 $\tau_t(2)$ の基準遅延時間は何れも $\tau_{tn}(2)$ であるため駆動信号生成部22-2と駆動信号生成部22-3は共通接続され、振動素子1-3に対する駆動信号は基準遅延時間 $\tau_{tn}(2)$ を有した包絡線と送信遅延時間 $\tau_t(3)$ を有した位相によって形成される。 30

【0091】

振動素子1-1乃至1-M1に対する駆動信号の遅延時間を制御して超音波を所定方向に送信あるいは所定距離に収束する場合、サイドローブの少ない良好な音場を形成するためには遅延時間を精度良く設定する必要があるが、特に位相遅延を正確に設定しなくてはならない。一方、包絡線遅延に対しては高い精度を要求されない。従がって、本実施例では、同じ基準遅延時間間隔 $\Delta\tau_{tn}$ に含まれた送信遅延時間 τ_t が設定された駆動信号生成部22を共通接続することによりケーブル201のチャンネル数をM0に低減し、このケーブル201を介して基準遅延時間 τ_{tn} を有した包絡線波形が供給されたプローブ内送受信部2の駆動信号生成部22は、この包絡線波形を送信遅延時間 τ_t を有した矩形信号に基づいてスイッチングすることにより正確な位相遅延を有した駆動信号を生成する。 40

【0092】

次に、本実施例における受信遅延時間の設定方法につき図11を用いて補足説明する。図11は、振動素子1-1乃至1-9に対して設定された受信遅延時間 $\tau_r(1)$ 乃至 $\tau_r(9)$ を模式的に示したものであり、夫々の振動素子1から得られた受信信号に対して設定される受信遅延時間 $\tau_r(1)$ 乃至 $\tau_r(9)$ は基準遅延時間 $\tau_{rn}(1)$ 乃至 $\tau_{rn}(3)$ と遅延時間差 $\Delta\tau_r(1)$ 乃至 $\Delta\tau_r(9)$ (受信遅延時間 τ_r と基準遅延時間 τ_{rn} の差)に分離される。そして、遅延時間差 $\Delta\tau_r(1)$ 乃至 $\Delta\tau_r(9)$ はプローブ内送受信部2の整相加算部24によって与えられ、基準遅延時間 $\tau_{rn}(1)$ 乃至 τ_r 50

n (3) は超音波診断装置本体 2 0 3 の受信部 3 2 におけるビームフォーマ 3 2 3 によって与えられる。

【 0 0 9 3 】

例えば、振動素子 1 - 4 乃至 1 - 6 によって得られた受信信号の各々には前記整相加算部 2 4 において遅延時間差 $\Delta \tau_r (4)$ 、 $\Delta \tau_r (5)$ 及び $\Delta \tau_r (6)$ が与えられて加算合成され、更に、前記ビームフォーマ 3 2 3 において基準遅延時間 $\tau_{rn} (3)$ が与えられる。

【 0 0 9 4 】

以上述べた本発明の実施例によれば、超音波プローブ内に配列された複数の振動素子を駆動して超音波を所定方向に送信あるいは所定距離に収束する際に、駆動信号の包絡線遅延を超音波診断装置本体に設けた送受信部で行ない、駆動信号の位相遅延を超音波プローブ内に蔵された駆動信号生成部で行なうことにより、遅延時間精度をあまり劣化させることなくケーブルのチャンネル数を低減することができる。従って、超音波プローブの操作性を損なうことなく良質な画像データを得ることが可能となる。

10

【 0 0 9 5 】

又、前記送受信部は、任意の包絡線波形を容易に生成することができるため、例えば、ガウス型の包絡線波形を有した送信超音波を放射することにより送信超音波の高調波成分が大幅に低減される。このため、THI 法等において被検体組織や体内に注入された超音波造影剤の非線型現象によって発生する高調波成分を高感度で受信することができる。

【 0 0 9 6 】

更に、パルスインバージョン法のような同一部位に対する複数の超音波送受信が不要となるためフレームレートを低減することなく高調波成分の低減が可能となる。

20

【 0 0 9 7 】

一方、上述の実施例における駆動信号は、包絡線波形を所定の位相遅延を有した矩形信号でスイッチングすることによって生成されるため、回路構成が簡単となり、超音波プローブの大きさや重さを許容範囲内に抑えた状態で多くの振動素子と駆動回路を前記超音波プローブ内に蔵させることが可能となる。

【 0 0 9 8 】

以上、本発明の実施例について述べてきたが、本発明は上記の実施例に限定されるものではなく、変形して実施することが可能である。例えば、上述の実施例では振動素子 1 を 2 次元配列した超音波プローブ 2 0 0 について述べたが、多くの振動素子 1 を 1 次元配列した超音波プローブであってもよい。

30

【 0 0 9 9 】

又、同一の振動素子 1 を用いて送信超音波の放射と受信超音波の受信を行なう場合について述べたが、送信専用の振動素子 1 あるいは受信専用の振動素子 1 が含まれていても構わない。但し、送信専用あるいは受信専用のチャンネルに対してはプローブ内送受信部 2 の送受信切り換え部 2 5 及び送受信部 3 の送受信切り換え部 3 3 は不要となる。

【 0 1 0 0 】

更に、RAM 3 1 4 にプリセットされた包絡線データの読み出し周期 T 1 を駆動信号生成部 2 2 における包絡線波形のスイッチング周期 T 0 に等しく設定することが望ましいが、これに限定されない。

40

【 0 1 0 1 】

一方、上述の実施例では送信部 3 1 により駆動信号の包絡線波形を任意の形状に設定することが可能であることを述べたが、同様の構成により任意の大きさ（振幅）に設定することも可能である。従って、駆動信号の重み付けが可能となり、サイドローブの大きさと送信ビーム幅の最適化が可能となる。

【 0 1 0 2 】

又、超音波連続波を用いてドプラ信号の計測を行なう場合には RAM 3 1 4 より直流波形を発生してもよいが、図 1 2 に示すように切り換え部 3 1 7 を介して電源部から直流電圧を供給してもよい。この方法によれば、直流電圧の供給源インピーダンスを低くするこ

50

とができるため共通接続に伴う電圧変動を低減することができる、

更に、図 3 において駆動信号生成部 22 は、正極性（片極性）の包絡線波形をスイッチングして駆動信号を生成する場合について述べたが、図 13 に示すような両極性の波形をスイッチングして駆動信号を生成してもよい。この方法によれば直流成分を考慮する必要がなくなるためリニアドライバ 316 等の回路構成を簡単にすることが可能となる。但し、図 13 は、駆動信号生成方法の変形例を示したものであり、図 13（a）は、超音波診断装置本体 203 の送受信部 3 より供給されるガウス型の両極性波形、図 3（b）は、プロープ内送受信部 2 における駆動信号生成部 22 の矩形信号発生器 222 から出力される矩形信号、図 3（c）は、チョッパ回路 221 から出力される駆動信号を示している。

【0103】

10

一方、ビームフォーマ 323 及び整相加算部 24 では、複数方向からの受信超音波の各々を分離して受信する、所謂、並列同時受信の機能を有していてもよい。

【図面の簡単な説明】

【0104】

【図 1】本発明の実施例における超音波診断装置の全体構成を示すブロック図。

【図 2】同実施例における駆動信号生成部の回路構成を示す図。

【図 3】同実施例の駆動信号生成部における駆動信号の生成方法を示す図。

【図 4】同実施例の共通接続部における共通接続を模式的に示す図。

【図 5】同実施例の遅延時間設定部によって設定される受信遅延時間を示す図。

【図 6】同実施例の受信信号に対する整相加算を示す図。

20

【図 7】同実施例における送受信部の構成を示すブロック図。

【図 8】同実施例における送受信切り換え部の具体例を示す図。

【図 9】同実施例におけるデータ生成部の構成を示すブロック図。

【図 10】同実施例における送信遅延時間の設定方法を示す図。

【図 11】同実施例における受信遅延時間の設定方法を示す図。

【図 12】同実施例における包絡線波形生成の変形例を示す図。

【図 13】同実施例の駆動信号生成部における駆動信号生成方法の変形例を示す図。

【図 14】従来の駆動回路の構成を示す図。

【符号の説明】

【0105】

30

1 ... 振動素子

2 ... プロープ内送受信部

3 ... 送受信部

4 ... データ生成部

5 ... 画像データ記憶・処理部

6 ... 表示部

7 ... 基準信号発生部

8 ... 遅延時間設定部

9 ... 入力部

10 ... システム制御部

40

22 ... 駆動信号生成部

23 ... 共通接続部

24 ... 整相加算部

25、33 ... 送受信切り換え部

31 ... 送信部

32 ... 受信部

41 ... B モードデータ生成部

42 ... カラードブラデータ生成部

51 ... 画像データ記憶部

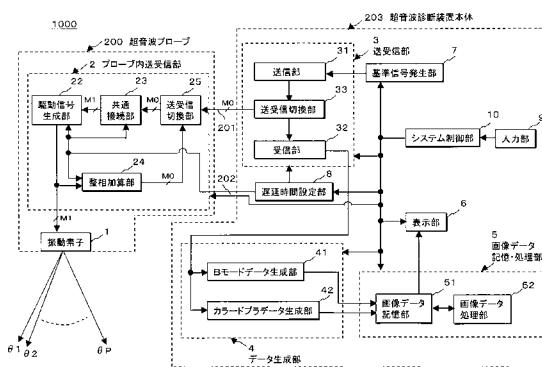
52 ... 画像データ処理部

50

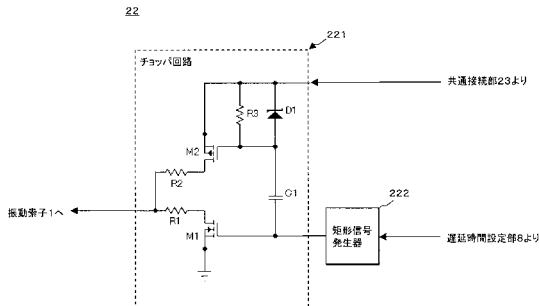
- 2 0 0 ... 超音波プローブ
- 2 0 1 ... 送受信信号用ケーブル
- 2 0 2 ... 制御信号用ケーブル
- 2 0 3 ... 超音波診断装置本体
- 2 2 1 ... チョッパ回路
- 2 2 2 ... 矩形信号発生器
- 3 1 1 ... レートパルス発生器
- 3 1 2 ... 送信遅延回路
- 3 1 3 ... 包絡線波形生成回路
- 3 1 4 ... R A M
- 3 1 5 ... D / A 変換器
- 3 1 6 ... リニアドライバ
- 3 2 1 ... プリアンプ
- 3 2 2 ... A / D 変換器
- 3 2 3 ... ビームフォーマ
- 1 0 0 0 ... 超音波診断装置

10

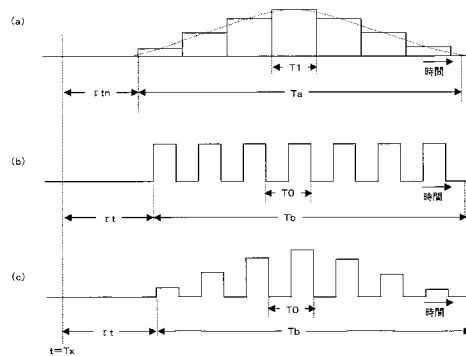
【図 1】



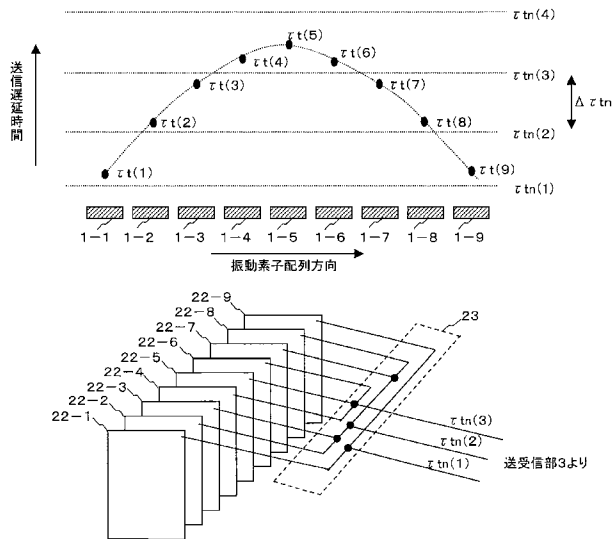
【図 2】



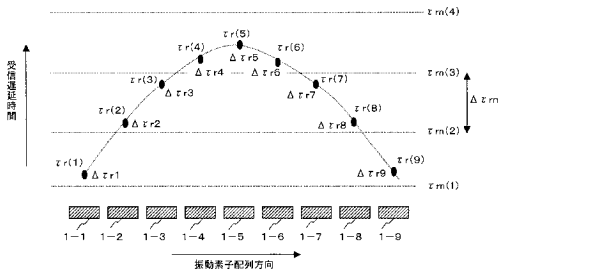
【図 3】



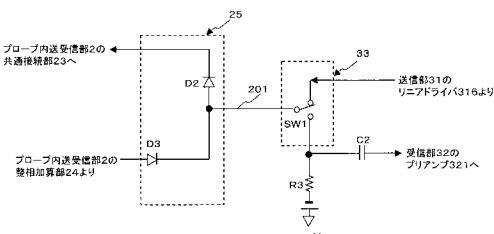
【図 4】



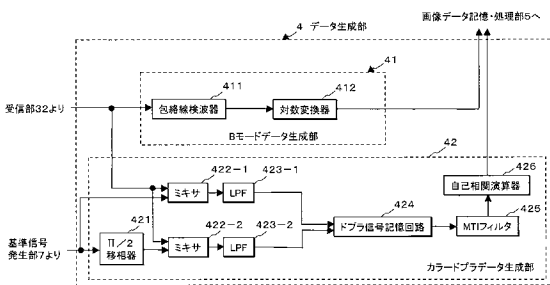
【図 5】



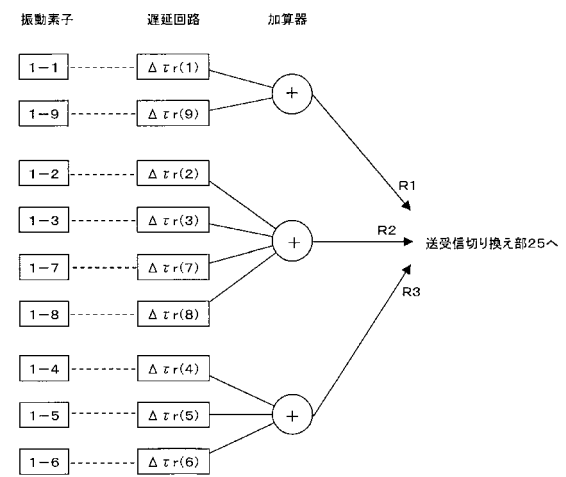
【図 8】



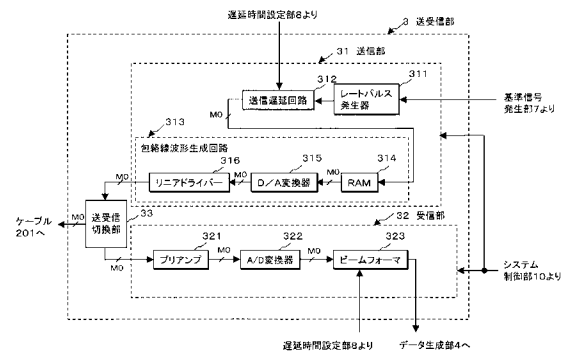
【図 9】



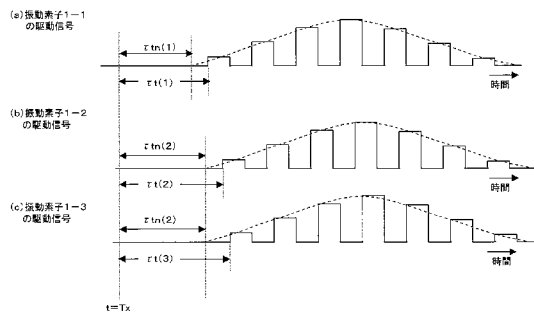
【図 6】



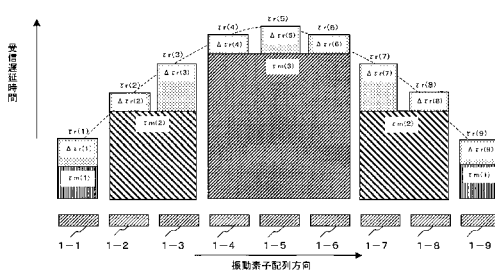
【図 7】



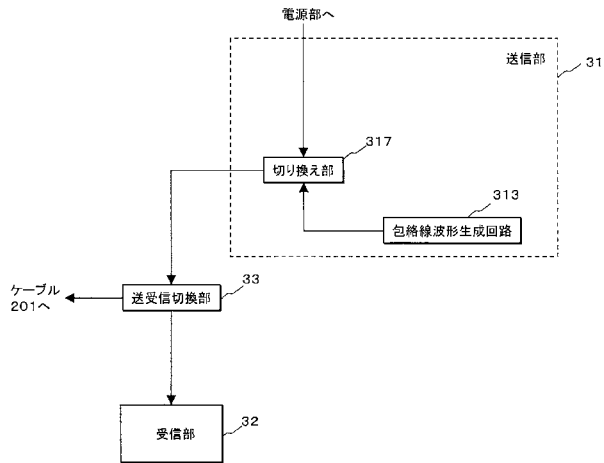
【図 10】



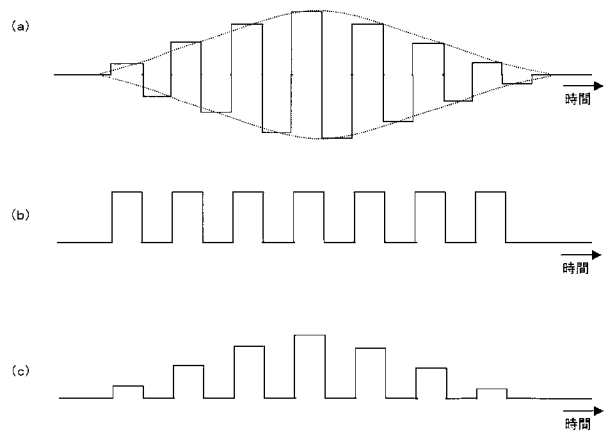
【図 11】



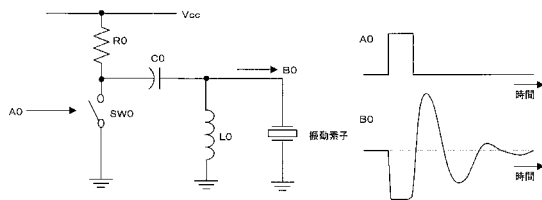
【図 1 2】



【図 1 3】



【図 1 4】



专利名称(译)	超声诊断设备		
公开(公告)号	JP2006280639A	公开(公告)日	2006-10-19
申请号	JP2005105188	申请日	2005-03-31
[标]申请(专利权)人(译)	株式会社东芝 东芝医疗系统株式会社		
申请(专利权)人(译)	东芝公司 东芝医疗系统有限公司		
[标]发明人	内海勲		
发明人	内海 勲		
IPC分类号	A61B8/00		
FI分类号	A61B8/00		
F-TERM分类号	4C601/BB03 4C601/BB06 4C601/DE09 4C601/EE11 4C601/GA40 4C601/GB06 4C601/HH05 4C601/HH12 4C601/HH21		
代理人(译)	堀口博		
其他公开文献	JP4599208B2		
外部链接	Espacenet		

摘要(译)

解决的问题：提供一种超声波诊断设备，该超声波诊断设备能够产生具有任意包络波形的驱动信号而不会损害超声波探头的可操作性。 解决方案：当通过使用具有预定传输延迟时间的驱动信号驱动超声探头200排列的M1个振动元件1来辐射发射的超声波时，超声诊断设备主体203在传输单元31的M0通道中（ $M0 < M1$ ）设置驱动信号的包络延迟，从而驱动通过M0通道电缆201连接到传输单元31的超声探头200中的M1通道。信号发生器22设置驱动信号的相位延迟。然后，公共连接单元23基于传输延迟时间的大小将由传输单元31生成的预定延迟的包络波形提供给共同连接的驱动信号生成单元22，以获得期望的传输延迟。产生具有时间的M1通道的驱动信号。[选型图]图1

