

(19) 日本国特許庁(JP)

(12) 特 許 公 報(B2)

(11) 特許番号

特許第4269145号  
(P4269145)

(45) 発行日 平成21年5月27日(2009.5.27)

(24) 登録日 平成21年3月6日(2009.3.6)

(51) Int.Cl.

F 1

A 6 1 B 8/00 (2006.01)

A 6 1 B 8/00

請求項の数 7 (全 19 頁)

(21) 出願番号	特願2003-1336 (P2003-1336)	(73) 特許権者	000153498
(22) 出願日	平成15年1月7日(2003.1.7)		株式会社日立メディコ
(65) 公開番号	特開2004-209087 (P2004-209087A)		東京都千代田区外神田四丁目14番1号
(43) 公開日	平成16年7月29日(2004.7.29)	(74) 代理人	100098017
審査請求日	平成18年1月5日(2006.1.5)		弁理士 吉岡 宏嗣
早期審査対象出願		(72) 発明者	浅房 勝徳
			東京都千代田区内神田一丁目1番14号
			株式会社日立メディコ内
		(72) 発明者	神田 浩
			東京都千代田区内神田一丁目1番14号
			株式会社日立メディコ内
		審査官	右▲高▼ 孝幸
			最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 超音波診断装置

(57) 【特許請求の範囲】

【請求項 1】

探触子と、該探触子を駆動する超音波の送信信号を出力する送信手段と、前記探触子により受信される超音波の受信信号を処理する受信手段と、該受信手段により処理された前記受信信号に基づいて画像を再構成する画像処理手段と、該再構成された画像を表示する表示手段とを備えてなり、

前記送信手段は、元信号をそれぞれ異なる符号により変調して連結した少なくとも4個の変調符号を有する第1の符号化送信信号と、該第1の符号化送信信号と異なる符号により変調して連結した少なくとも4個の変調符号を有する第2の符号化送信信号と、前記第2の符号化送信信号の符号の極性が実質的に反転された第3の符号化送信信号と、第1の符号化送信信号の符号の極性が実質的に反転された第4の符号化送信信号とを順次連結して生成し、該第1ないし第4の符号化送信信号を前記探触子に時間をずらして出力する符号変調手段を有してなり、

前記受信手段は、前記第1ないし第4の符号化送信信号にそれぞれ対応する第1ないし第4の受信信号をそれぞれ復調する符号復調手段と、復調された受信信号を合成した受信信号を生成する合成手段とを有してなる超音波診断装置。

【請求項 2】

前記符号は、極性を有する複数の符号からなり、時間軸方向に超音波のエネルギーを拡散させるように組まれた符号であることを特徴とする請求項1に記載の超音波診断装置。

【請求項 3】

前記異なる符号は、一對のグレイ符号であることを特徴とする請求項 1 に記載の超音波診断装置。

【請求項 4】

前記送信手段は、前記第 1 ないし第 4 の符号化送信信号を前記被検体内の隣り合う送信方向に配分して送信し、

前記合成手段は、前記送信方向が隣り合う符号化送信信号に対応する復調された受信信号を合成することを特徴とする請求項 1 ないし 3 のいずれかに記載の超音波診断装置。

【請求項 5】

前記送信手段は、前記第 1 ないし第 4 の送信信号を前記被検体内の隣接する複数の送信方向毎にそれぞれ送信し、

前記合成手段は、前記複数の送信方向への送信に対応する復調された受信信号を合成することを特徴とする請求項 1 ないし 3 のいずれかに記載の超音波診断装置。

【請求項 6】

前記送信手段は、同一ビームライン方向に超音波の送信信号を複数回繰返して送信し、前記受信処理手段により受信される前記送信信号に対応する受信信号を取り込んで受信信号相互の相関を求め、該求めた相関に基づいて前記符号化送信信号の数を決定する相関判定手段を備えてなることを特徴とする請求項 1 に記載の超音波診断装置。

【請求項 7】

前記送信手段は、前記複数の符号化送信信号を前記被検体内の異なる送信方向に送信し、前記合成手段は、複数の前記送信方向にまたがって前記符号化送信信号に対応する復調された受信信号を合成するものであり、

前記送信手段は、ビームライン方向を変えながら超音波の送信信号を繰返して送信し、前記受信処理手段により受信される前記送信信号に対応する受信信号を取り込んで受信信号相互の相関を求め、該求めた相関に基づいて前記合成手段における合成に係る送信方向の数を決定する相関判定手段を備えてなることを特徴とする請求項 1 に記載の超音波診断装置。

【発明の詳細な説明】

【0001】

【発明の属する技術分野】

本発明は、超音波診断装置に係り、特に送信信号を符号化した超音波診断装置に関する。

【0002】

【従来の技術】

超音波診断装置は、超音波探触子を介して例えば生体等の被検体内に超音波を送信し、その反射波等からなる反射エコー信号に基づいて画像等の診断に有用な情報を得るものである。

【0003】

また、このような超音波信号の送受信に際し、送信信号を符号化することによって、時間方位に超音波のエネルギーを拡散させるとともに、この送信信号に対応する受信信号を復調し、時間方位に拡散されている超音波エネルギーを集束させるいわゆる符号化送受信技術を適用することが提案されている。これによれば、高いエネルギーを有する復調受信信号が得られるので画質が向上する。ちなみに、このような符号として、例えばグレイ (Gray) 符号が知られている。

【0004】

一方、超音波信号が被検体内を伝播する際に、伝播媒質としての被検体の非線形性に起因して、波形に周波数歪みが生じる。このような周波数歪みが生じると、時間方位に拡散した超音波エネルギーに対する収束度が低下し、タイムサイドローブが発生する。そこで、このような媒質の非線形性による影響を低減するため、通常の符号化送信信号と、その符号の極性を反転した符号化送信信号とを時間間隔をおいてそれぞれ送信し、これらに対応する受信信号を合成することが提案されている (例えば、特許文献 1 参照。 )。

【0005】

10

20

30

40

50

## 【特許文献 1】

特開平 7 - 5 9 7 6 6 号公報 ( 段落番号 0 0 2 1 - 0 0 2 2、図 5 )

## 【 0 0 0 6 】

## 【発明が解決しようとする課題】

しがしながら、符号化送受信を行なう場合、媒質の非線形性だけでなく、被検体自体の位置や形状が変化する、いわゆる体動によってもタイムサイドロープが発生する。すなわち、体動によって被検体内を伝播する超音波信号の振幅および位相に歪みが生じ、これらも周波数歪みと同様にタイムサイドロープの発生する原因となる。上述した従来技術においては、体動に起因するタイムサイドロープについて配慮されていない。このため、タイムサイドロープの更なる低減が要求されている。

10

## 【 0 0 0 7 】

上述した問題に鑑み、本発明の課題は、符号化送信を用いた超音波診断技術において、タイムサイドロープをより低減することにある。

## 【 0 0 0 8 】

## 【課題を解決するための手段】

本発明の超音波診断装置は、探触子と、該探触子を駆動する超音波の送信信号を出力する送信手段と、前記探触子により受信される超音波の受信信号を処理する受信手段と、該受信手段により処理された前記受信信号に基づいて画像を再構成する画像処理手段と、該再構成された画像を表示する表示手段とを備えてなり、前記送信手段は、元信号をそれぞれ異なる符号により変調して連結した少なくとも 4 個の変調符号を有する第 1 の符号化送信信号と、該第 1 の符号化送信信号と異なる符号により変調して連結した少なくとも 4 個の変調符号を有する第 2 の符号化送信信号と、前記第 2 の符号化送信信号の符号の極性が実質的に反転された第 3 の符号化送信信号と、第 1 の符号化送信信号の符号の極性が実質的に反転された第 4 の符号化送信信号とを順次連結して生成し、該第 1 ないし第 4 の符号化送信信号を前記探触子に時間をずらして出力する符号変調手段を有してなり、前記受信手段は、前記第 1 ないし第 4 の符号化送信信号にそれぞれ対応する第 1 ないし第 4 の受信信号をそれぞれ復調する符号復調手段と、復調された受信信号を合成した受信信号を生成する合成手段とを有することを特徴とする。

20

## 【 0 0 1 0 】

上記の場合において、符号は、極性を有する複数の符号からなり、時間軸方向に超音波のエネルギーを拡散させるように組まれた符号である。要は、復調して合成した時に、体動による位相歪、振幅歪あるいは周波数歪によるタイムサイドロープを軽減できるように符号を決める。

30

## 【 0 0 1 1 】

例えば、異なる符号として、一對のグレイ符号 A ( 1、1、1、- 1 ) 及び B ( - 1、1、- 1、1 ) を第 1 及び第 2 の符号化送信信号として用いる場合、第 3 の符号化送信信号は第 2 の符号化送信信号の符号の極性を実質的に反転したグレイ符号 - B により符号化し、第 4 の符号化送信信号は第 1 の符号化送信信号の符号の極性を実質的に反転したグレイ符号 - A により符号化することができる。これによって、体動に起因する振幅歪や位相歪などにより生ずるタイムサイドロープを軽減できる。ここで、符号の極性を実質的に反転したとは、符号の極性を反転することと、送受信する符号のタイミングを逆向きにすることが等価であることから、これらを含む概念とするためである。さらに、第 1 及び第 2 の符号化送信信号の符号 A 及び符号 B に対し、位相を 180 度回転させることによって、周波数歪を軽減することができることに鑑み、位相を 180 度回転させることをも符号の極性を実質的に反転する概念に含むものである。また、これらを組み合わせて、第 1 及び第 2 の符号化送信信号 A、B に対し、第 3 と第 4 の符号化送信信号を - B、- A のように、符号が送受信するタイミングを逆向きにし、かつ位相を 180 ° 回転することにより、位相歪、振幅歪、および周波数歪に対するタイムサイドロープを軽減できる。

40

## 【 0 0 1 2 】

また、送信手段は、第 1 ないし第 4 の符号化送信信号を被検体内の隣り合う送信方向に配

50

分して送信し、合成手段は、送信方向が隣り合う符号化送信信号に対応する復調された受信信号を合成するようにしてもよい。これによれば、1本のビームラインあたりの送受信回数を減らせるから、フレームレートを向上できる効果がある。

【0013】

また、第1ないし第4の符号化送信信号を被検体内の隣接する複数の送信方向毎にそれぞれ送信し、複数の送信方向への送信に対応する復調された受信信号を合成するようにしてもよい。これによれば、複数のビームラインにそれぞれ第1ないし第4の送信信号をそれぞれ送信して得られた受信信号を復調後合成することによって、感度をより向上することができる。また、複数のビームライン間を、このようなライン間の合成によって得られた信号によって補間することにより、見かけ上のビームライン数を増やし、診断画像の画質を向上できる効果がある。

10

【0014】

さらに、送信手段は、同一ビームライン方向に超音波の送信信号を複数回繰返して送信し、前記受信処理手段により受信される前記送信信号に対応する受信信号を取り込んで受信信号相互の相関を求め、該求めた相関に基づいて前記符号化送信信号の数を決定する相関判定手段を備えて構成することができる。

【0015】

また、送信手段は、複数の符号化送信信号を被検体内の異なる送信方向に送信し、合成手段は、複数の送信方向にまたがって符号化送信信号に対応する復調された受信信号を合成するようにすることができる。この場合、送信手段は、ビームライン方向を変えながら超音波の送信信号を繰返して送信し、前記受信処理手段により受信される前記送信信号に対応する受信信号を取り込んで受信信号相互の相関を求め、該求めた相関に基づいて前記合成手段における合成に係る送信方向の数を決定する相関判定手段を備えて構成することが好ましい。

20

【0016】

すなわち、複数回送信された送信信号に対応する受信信号が類似する場合には、当該部位は時間的な変化が少ない部位であると考えられるから、同じ送信方向に送信する符号化送信信号の回数を増やすことによって、感度のよい合成後受信信号を得ることができる。反面、複数回送信された受信信号が類似しない場合には、当該部位は時間的な変化が大きい部位であると考えられるから、第1ないし第4の符号化送信信号を多くの送信方向に配分してフレームレートを向上したほうが有用である。

30

【0017】

【発明の実施の形態】

(第1の実施形態)

以下、本発明を適用してなる超音波診断装置の第1の実施形態について説明する。図1は、本実施形態の超音波診断装置の構成を示すブロック図である。図1に示すように、超音波診断装置は、探触子1と、探触子1を介して図示しない被検体に符号化された超音波信号を送信する送信手段3と、探触子1を介して被検体から受信信号を受信する受信手段5とを有する。そして、送信手段3が出力した送信信号を探触子1に送りがつ探触子1が出力した受信信号を受信手段5に送る送受分離回路7が設けられている。そして、探触子1と送受分離回路7との間には、探触子1が有する図示しない複数の振動子のうち、信号の送受信に用いる振動子を選択するいわゆる口径選択スイッチである走査口径切替回路9が設けられている。

40

【0018】

また、受信手段5が出力した信号に対し復調処理を行なう符号復調手段11が設けられている。そして、符号復調手段11の出力信号を処理する信号処理手段13と、信号処理手段13の出力信号に基づいて画像生成処理を行なう画像処理手段15と、画像処理手段15が生成した画像を表示する表示部17とが設けられている。

【0019】

送信手段3は、予め準備した変調符号係数群から所望の係数を選択し出力する変調波形選

50

択手段 19 と、変調波形選択手段 19 の出力信号に応じて送信超音波信号パルスを出力する送信パルス発生手段 21 と、送信パルス発生手段 21 の出力信号を増幅して送受分離回路 7 に送るパワーアンプ部 23 とを有する。そして、変調波形選択手段 19 と、送信パルス発生手段 21 と、パワーアンプ部 23 とを制御する送信制御手段 25 が設けられている。送信制御手段 25 は、バス制御部、レジスタ、セクタ、メモリ及びバッファ等を有して構成されている。

#### 【0020】

符号復調手段 11 は、送信手段 3 が送信した符号化送信信号に対応する復調係数を選択し出力する復調係数選択手段 27 と、復調係数選択手段 27 が出力した復調係数に応じて受信信号を復調する復調フィルタ 29 とを有する。さらに、符号復調手段 11 は、復調フィルタ 29 の出力信号を一時的に保持するラインメモリ部 31 と、復調フィルタ 29 の出力信号およびラインメモリ部 31 から読み出された信号を合成する合成部 33 とを有する。そして、復調係数選択手段 27 とラインメモリ部 31 とを制御する符号復調制御手段 35 が設けられている。

10

#### 【0021】

そして、超音波診断装置には、送信制御手段 25、符号復調制御手段 35、走査口径切替回路 9、信号処理手段 13 および画像処理手段 15 を総括的に制御する制御部 37 が設けられている。

#### 【0022】

図 2 は、上述した送信手段 3 の詳細な構成を示すブロック図である。変調波形選択手段 19 は、符号選択手段 39 と、波形選択手段 41 とを有して構成されている。符号選択手段 39 は、符号種類選択手段 43 と、符号長選択手段 45 と、符号間隔選択手段 47 とを有し、これらはそれぞれ送信制御手段 25 によって制御され、またそれぞれレジスタ、セクタを含んで構成されている。符号選択手段はさらに S R A M または D R A M などの記憶素子を含む変調符号用係数メモリ 49 を有する。変調符号用係数メモリ 49 は予め演算によって求めた変調符号係数群を保持しており、符号種類選択手段 43、符号長選択手段 45 および符号間隔選択手段 47 からの指示に応じて適当な変調符号係数が読み出され、送波パルス発生手段 21 に送られる。

20

#### 【0023】

また、波形選択手段 41 は、包絡線選択手段 51 と、波数選択手段 53 とを有する。これらはともに送信制御手段 25 によって制御され、レジスタ、セクタ等を含んで構成されている。そして、S R A M や D R A M などの記憶素子を有する送信波形形状選択メモリ 55 が設けられている。送信波形形状選択メモリ 55 は、予め演算によって求められた波形群に係るデータを保持してなり、包絡線選択手段 51 および波数選択手段 53 からの指示に応じて適当な波形のデータを出力し、送信パルス発生手段 21 に送る。

30

#### 【0024】

送信パルス発生手段 21 は、レジスタ、セクタを含む送信フォーカス選択手段 57 と、シフトレジスタ、セクタ、カウンタ及び分周器を含む送信フォーカス遅延生成手段 59 とを有する。また、送信パルス発生手段 21 はさらに S R A M や D R A M 等の記憶素子を含む送信パルス波形一時記憶メモリ 61 と、ディジタルアナログ(D/A)変換器およびバッファアンプを含む送信パルス発生器 63 とを有してなる。

40

#### 【0025】

また、パワーアンプ部 23 は、送信制御手段 25 によって制御されかつレジスタ、セクタを含んでなる利得制御手段 63 と、パワートランジスタ、増幅用 F E T、可変ゲインアンプ等を含むパワーアンプ 65 とを有して構成されている。

#### 【0026】

図 3 は、上述した符号復調手段 11 の詳細な構成を示すブロック図である。図 3 に示すように、符号復調手段 11 の復調係数選択手段 27 は、復調符号種類選択手段 67 と、復調符号長選択手段 69 と、復調符号間隔選択手段 71 とを有する。これらはそれぞれレジスタおよびセクタを含んでなり、符号復調制御手段 35 によって制御されている。また、

50

復調係数選択手段には、さらにSRAM、DRAM等の記憶素子を有してなる復調符号用係数メモリ73が設けられている。復調符号用係数メモリ73は、予め演算により求めた復調符号用係数群を保持しており、復調符号種類選択手段67、復調符号長選択手段69、および復調符号間隔選択手段71からの指示に応じて適当な復調符号用係数が読み出され出力される。

#### 【0027】

復調フィルタ29は、シフトレジスタ、セクタ、カウンタおよび分周器等を含む受信信号遅延手段75と、乗算演算手段、加算演算手段およびセクタ等を含む積和演算手段77とを有して構成されている。受信信号遅延手段75には受信手段5が出力した受信信号が入力され、いわゆる受信フォーカスのための遅延処理が施される、受信信号遅延手段75が出力した受信信号は積和演算手段77に入力され、符号復調フィルタ処理を施されて出力され、ラインメモリ部31に入力される。

10

#### 【0028】

ラインメモリ部31は、レジスタ、分周器、比較器、カウンタおよびセクタを含むラインメモリ制御部79と、SRAMまたはDRAM等の記憶素子を含むラインメモリ81とを有して構成される。なお、ラインメモリ制御部79は符号復調制御手段35によって制御され、またラインメモリ81はラインメモリ制御部79によって制御される。ラインメモリ81には復調フィルタ29の積和演算手段が出力した復調後の受信信号が入力され、一時的に保持された後に後段の合成部33によって読み出される。

#### 【0029】

20

合成部33は、レジスタ、セクタを含む合成係数選択手段83と、乗算演算手段、加算手段および正負反転演算手段等を含む合成手段85とを有して構成されている。合成係数選択手段83は符号復調制御手段によって制御されている。

#### 【0030】

以下、上述した超音波診断装置の動作について説明する。はじめに、送信手段3は、制御部37からの指示に応じて送信信号を発生し、送受分離回路7及び走査口径切替回路9を介して探触子1へ送信信号を出力する。具体的には、制御部37は、送信手段3の送信制御手段25に対して、具体的な送信条件の指示を送る。送信制御手段25は、前記送信条件に基づいて、変調符号種類選択手段43、変調符号長選択手段45、変調符号間隔選択手段47、包絡線選択手段51、波数選択手段53、送信フォーカス選択手段57および利得制御手段63の各手段に対して制御信号を供給する。変調符号選択手段43、変調符号長選択手段45および変調符号間隔選択手段47は、それぞれ与えられた制御信号に応じて変調符号の種類、長さおよび間隔の各情報を変調符号用係数メモリ49に入力し、予め演算により求めておいた変調符号係数群から所望の変調符号係数を選択して読出し、これを送信パルス波形一時記憶メモリ61に出力する。変調符号の種類は、本実施形態の場合ゴレイ符号である。また、変調符号の長さは、例えば4符号長である。そして、変調符号の間隔は、例えば送信される超音波信号の中心周波数に対応する波長がである場合に、1である。これによって、例えば1対のゴレイ符号に対応する係数A(1、1、1、-1)およびB(-1、1、-1、-1)が得られる。なお、符号間隔が離れるほどレスポンスによる影響が少なくなるから、符号間隔を1.5や2にすると、タイムサイドロープレベルを低減できる。例えば、2のときの係数A(1、0、1、0、1、0、-1)およびB(-1、0、1、0、-1、0、-1)でもよい。また、上述では、変調符号係数群を予め演算により求めて変調符号用係数メモリ49に格納しておく例を示したが、本発明はこれに限らず、変調符号の種類、長さおよび間隔の各情報に基づいてCPUなどで変調符号係数を演算して求めることもできる。

30

40

#### 【0031】

また、包絡線選択手段51および波数選択手段53は、それぞれ送信制御手段25からの制御信号に応じてそれぞれ送信信号の包絡線の形状および送信波数を設定し、これをもとに送信波形形状選択メモリ55が保持している予め定めた送信波形形状群から、所望の送信波形データを選択して読出し、送信パルス波形一時記憶メモリ61に出力する。そし

50

て、送信フォーカス選択手段 57 は、送信制御手段 25 からの制御信号に応じて超音波ビームが被検体内で収束する深さである送信フォーカス深さを設定する。そして、送信フォーカス遅延生成手段 59 は、設定されたフォーカス深さに応じて振動子の送信用に選択された口径に対応するチャンネルのそれぞれについて、遅延時間を設定し、この遅延時間だけ送信タイミングを遅らせた各チャンネルの送信タイミングパルスを出力し、送信パルス波形一時記憶メモリ 61 に入力する。

#### 【0032】

送信パルス波形一時記憶メモリ 61 は、変調符号係数メモリ 49 から出力された変調符号係数および送信波形形状選択メモリ 55 から出力された送信波形データに基づいて、予め演算により求めた送信波形パルス波形群から所望の送信波形パルス波形を選択する。そして、送信フォーカス遅延生成手段 59 が出力する送信タイミングパルスのイネーブル時にサンプリングクロックに同期した送信パルス波形データのデジタル信号を出力する。そして、送信パルス発生器 63 は、送信波形パルス波形データをアナログの電圧値または電流値に変換してパワーアンプ 65 に出力する。なお、上述では、送信波形パルス波形群を予め演算により求めて送信波形形状選択メモリ 55 に格納しておく例を示したが、本発明はこれに限らず、変調符号係数などに基づいて CPU など送信波形形状を演算処理により求めることもできる。

#### 【0033】

利得制御手段 63 は、送信制御手段 25 からの制御信号に応じて所望の利得を選択し、選択された利得をパワーアンプ 65 に設定する。そして、パワーアンプ 65 は、設定された利得において送信パルス発生器から入力された送信パルス波形データを増幅して送受分離回路 7 に出力する。なお、ここで出力される送信パルス波形データは、制御部 37 により設定された送信用口径に対応する複数の振動子にそれぞれ割り当てられる複数チャンネルの信号である。以下、この信号を送信信号と称して説明する。

#### 【0034】

送信信号は、送受分離回路 7 を介して走査口径切替回路 9 に入力され、ここで制御部 37 からの制御信号に基づいて、送信用として選択された口径に対応する各振動子に割り当てられ、探触子 1 に伝達される。そして、送信信号を入力された探触子 1 の振動子はそれぞれ振動し、超音波を発生する。これによって、図示しない被検体内を各振動子が発生する超音波の波面が一致する方向に進行する超音波ビームが形成される。

#### 【0035】

ところで、本実施形態の超音波診断装置は、被検体内に符号化された符号化送信信号を複数回、例えば 4 回繰り返して送信することを特徴とする。4 回の場合には、例えば一対のグレイ符号 A (1、1、1、-1) および B (-1、1、-1、-1) をそれぞれ第 1 番目および第 2 番目の符号化送信信号とし、これらの順序と符号の極性を反転した -B (1、-1、1、1) および -A (-1、-1、-1、1) をそれぞれ第 3 番目および第 4 番目の符号化送信信号とする。なお、これら第 1 番目ないし第 4 番目の符号化送信信号をまとめて 1 つの「パケット」と称する。

#### 【0036】

超音波ビームは被検体内を伝播し、例えば臓器の表面等の音響インピーダンスが変化する部位において一部が反射される。反射波の一部は探触子 1 の振動子に戻り、ここで電気的な信号に変換される。以下、この信号を受信信号と称して説明する。

#### 【0037】

図 4 は、本実施形態における超音波ビームの送信方法を示す図である。図 4 に示すように、超音波ビームはその送信される方向(ビームライン)をずらしながら被検体内を走査(スキャン)して繰り返し送信される。そして、本実施形態においては、各ビームライン(1、2、・・・N-2、N-1、N、N+1、N+2)に対してそれぞれ先ず第 1 番目の符号化送信信号を送信してから、この符号化送信信号に対応する受信信号を受信し、次いで第 2 番目ないし第 4 番目の符号化送信信号に対応する送受信を順次行い、その後隣りのビームラインについて同様の送受信を行ない、これを繰り返しながら被検体を走査する。

## 【 0 0 3 8 】

複数の振動子がそれぞれ受信した受信信号は走査口径切替回路 9 に入力される。そして、制御部 3 7 からの制御信号に応じて選択された受信用の口径に対応する振動子からの受信信号が選択され、これらは送受分理回路 7 を介して受信手段 5 に入力される。ここでの受信信号は受信用として選択された複数の振動子にそれぞれ対応する複数チャンネルの信号である。受信手段 5 は、各チャンネルの受信信号をそれぞれ増幅し、受信信号の反射源から各振動子までの受信信号の伝播時間の違いを考慮し、各チャンネルの受信信号を相互異なった遅延量ずらしてチャンネル間の受信信号の位相を揃える受信フォーカス処理を施す。そして、受信フォーカス処理を施された各チャンネルの受信信号は相互に加算され、受信ビーム信号が生成される。受信手段 5 は受信ビーム信号を出力し、この受信ビーム信号は符号復調手段 1 1 に入力される。

10

## 【 0 0 3 9 】

符号復調手段 1 1 の符号復調制御手段 3 5 は、制御部 3 7 からの具体的な符号復調条件の指示に対して、復調符号種類選択手段 6 7、復調符号長選択手段 6 9 および復調符号間隔選択手段 7 1 に制御信号を供給する。そして、復調符号種類選択手段 6 7、復調符号長選択手段 6 9 および復調符号間隔選択手段 7 1 は制御信号に応じ、送信手段 3 の変調符号種類選択手段 4 3、変調符号長選択手段 4 5 および変調符号間隔選択手段 4 7 が送信時に選択したものと同一符号種類、符号長および符号間隔をそれぞれ選択する。これらに応じて復調符号用メモリ 7 3 から予め定めた復調符号用係数が読み出され、復調フィルタ 2 9 の積和演算手段 7 7 に入力される。

20

## 【 0 0 4 0 】

符号復調手段 1 1 に入力された受信ビーム信号は、受信信号遅延手段 7 5 のシフトレジスタにて遅延処理を施された後に積和演算手段 7 7 に入力され、ここで復調符号用メモリ 7 3 から読み出された復調符号用係数に応じて復調される。復調された受信信号は、ラインメモリ部 3 1 のラインメモリ 8 1 に入力される。ラインメモリ部 3 1 は、そのラインメモリ制御部 7 9 が符号復調制御手段から制御信号を受けることによって、以下説明するように動作する。

## 【 0 0 4 1 】

図 5 は、本実施形態の超音波診断装置における符号復調手段 1 1 の動作を示す図である。図 5 (i) ないし (iv) は、それぞれ第 N 番目のビームラインに対する第 1 番目ないし第 4 番目の送信信号に対応する受信信号を符号復調する際の動作を示している。まず、図 5 (i) に示すように、第 1 番目の符号化送信信号に対応する受信信号が符号復調手段 1 1 に入力されると、受信信号は復調フィルタ 2 9 によって符号復調され、この復調後の受信信号はラインメモリ部 3 1 に入力され、ここで保持される。次に、図 5 (ii)、図 5 (iii) に示すように、第 2、3 番目の符号化送信信号に対応する受信信号についても、第 1 番目の場合と同様に復調後の受信信号はラインメモリ部 3 1 に入力され、ここで保持される。そして、図 5 (iv) に示すように、第 4 番目の符号化送信信号に対応する受信信号が符号復調手段 1 1 に入力されると、受信信号は第 1 番目ないし第 3 番目と同様に復調フィルタ 2 9 によって符号復調されてラインメモリ部 3 1 に入力され、その後従前より保持されていた第 1 番目ないし第 3 番目の復調後の受信信号とともに読み出され、合成部 3 3 に入力される。そして、合成部 3 3 において、第 1 番目から第 4 番目の符号化送信信号にそれぞれ対応する復調後の受信信号は、被検体内の深さ方向に対応するサンプリング時点が等しくなるようにして加算され、合成される。この合成された受信信号は符号復調手段 1 1 から出力され、後段の信号処理手段 1 3 以降における処理に供される。

30

40

## 【 0 0 4 2 】

以下、本実施形態の超音波診断装置における符号変調受信信号、符号復調後の受信信号および合成後の符号復調受信信号のシミュレーション結果について、既存の符号化送受信技術を用いた比較例を参照して説明する。

## 【 0 0 4 3 】

( 実施例 1 )

50



図 6 は、本実施形態の超音波診断装置による第 1 番目ないし第 4 番目の送信信号にそれぞれ対応する符号変調受信信号、この符号変調受信信号を符号復調フィルタ処理したものである復調手段後信号、第 1 番目と第 2 番目、第 3 番目と第 4 番目の復調手段後信号をそれぞれ合成したものである符号復調信号およびこれら符号復調信号を合成した最終的な信号である合成後信号の波形を示すグラフである。各グラフの縦軸は信号強度を表わし、横軸は時間を表わす。そして、図 6 は、体動等に起因して受信信号に振幅歪みが生じている状態を示す図である。図 6 に示すように、第 1 番目ないし第 4 番目の符号化送信信号にそれぞれ対応する符号変調受信信号は、符号化送信信号と同じ符号種類、符号長および符号間隔を有している。しかし、振幅ひずみの発生によって、第 3 番目と第 4 番目の振幅が小さくなっている。このため、復調手段後信号も同様に振幅が小さくなっている。そして、第 1 番目および第 2 番目の送信信号に対応する復調手段後信号を合成したものと、第 3 番目および第 4 番目の送信信号に対応する復調手段後信号を合成したものとを、仮に振幅歪みがなかったとすればいずれも元信号の波形、すなわち波長のパルス波 1 周期を再現できるはずであるが、本実施例の場合には図 6 に示すように、前後にタイムサイドローブが発生している。しかし、これらの符号復調信号をさらに合成することによって、図 6 の最右欄に示すように、合成後信号においてはタイムサイドローブは無視し得る程度まで低減され、元信号の波形が再現される。つまり、合成によって復調信号に含まれるタイムサイドローブが相殺されている。

【 0 0 4 4 】

(実施例 2)

図 7 は、図 6 と同様のグラフであるが、振幅歪みに代えて位相歪みが生じた場合を示している。この場合も、符号復調信号にはタイムサイドローブの発生が認められるが、合成後信号においては、タイムサイドローブは無視し得る程度まで低減され、元波形が再現される。

【 0 0 4 5 】

(実施例 3)

図 8 もまた図 6 と同様のグラフであるが、振幅歪みに代えて周波数歪みが生じた場合を示している。この場合も、符号復調信号にはタイムサイドローブの発生が認められるが、合成後信号においては、タイムサイドローブは無視し得る程度まで低減され、元波形が再現される。

【 0 0 4 6 】

(比較例 1)

図 9 は、従来技術に係る 1 対のグレイ符号 A ( 1、1、1、- 1 ) および B ( - 1、1、- 1、- 1 ) を順次送信したときの第 1 番目の送信信号 ( 符号 A ) および第 2 番目の送信信号 ( 符号 B ) にそれぞれ対応する符号変調受信信号、復調手段後信号および符号復調信号を示すグラフである。このとき、符号長は 4 符号長であり、符号間隔は 1 である。なお、各グラフはいずれも縦軸に信号強度を表わし、横軸に時間を表わしている。そして、図 9 においては、媒質起因の周波数歪み、体動起因の振幅歪みおよび位相歪みが発生しない状態を示している。この場合、図 9 に示すように符号 A と符号 B に対応する復調後フィルタ後信号において、タイムメインローブの振幅は等しくかつ極性が同じである。このため、これらを合成した符号復調信号のタイムメインローブの信号強度は、元信号を送信した場合の受信信号の信号強度に対して符号長及び符号化送受信回数を乗じたものとなる。したがって、本比較例の場合には、符号長が 4、符号化送受信回数が 2 回であるから、タイムメインローブの信号強度は、 $4 \times 2 = 8$  倍となる。一方、これらの復調後フィルタ信号において、タイムサイドローブの振幅は等しくかつ極性が反転しているので、符号復調後信号においてはタイムサイドローブが相殺され、消失する。

【 0 0 4 7 】

(比較例 2)

図 10 は、図 9 と同様のグラフであるが、符号変調受信信号に体動起因の振幅歪みがある状態を示すものである。図 10 に示すように、復調手段後信号において、タイムメインロ

ープの信号強度は符号 A、B にそれぞれ係るものの間で異なっているが、極性は同一であり、その結果符合復調信号においてもタイムサイドローブは強調される。しかし、復調手段後信号のタイムサイドローブは極性は反転しているが振幅が異なっており、その結果、符合復調信号においてもタイムサイドローブは完全には相殺されずに残ってしまう。

【0048】

(比較例3)

図11は、図9と同様のグラフであるが、符号変調受信信号に体動起因の位相歪みがある状態を示すものである。図11に示すように、復調手段後信号において、タイムメインローブの信号強度は符号 A、B にそれぞれ係るものの間で異なっているが、極性は同一であり、その結果符合復調信号においてもタイムサイドローブは強調される。しかし、復調手段後信号のタイムサイドローブは振幅が異なり、また位相の回転が生じている箇所があることにより、符合復調信号においてもタイムサイドローブは完全には相殺されずに残ってしまう。

【0049】

以上のように、本実施形態によれば、1対のゴレイ符号を構成する第1番目および第2番目の符号化送信信号 A、B と、このゴレイ符号の順序を入換えかつ極性を反転させて第3番目および第4番目の符号化送信信号 - B、- A を順次被検体に送信し、各送信信号に対してそれぞれ得られた変調受信信号を符号復調後合成しているから、体動起因の振幅ひずみおよび位相ひずみに起因するタイムサイドローブを低減できる効果がある。

(第2の実施形態)

次に、本発明を適用してなる超音波診断装置の第2の実施形態について説明する。上述した第1の実施形態と同一の部分については説明を省略し、相違点について説明する。なお、相互に対応する箇所については同一の符号を付して説明する。図12は、本実施形態の超音波診断装置の構成を示すブロック図である。また、本実施形態の場合の超音波送信手段3を図13に示し、符号復調手段11を図14に示す。図12に示すように、本実施形態の超音波診断装置は、送信手段3の変調波形選択手段19と送信パルス発生手段21との間に、変調波形回転手段87を設けたことを特徴とする。そして、符号復調手段11の復調係数選択手段27と復調フィルタ29との間に、復調係数回転手段89を設けたことを特徴とする。

【0050】

変調波形回転手段87は、変調波形選択手段19が送信制御手段25から制御信号に応じて出力した変調波形を複数記憶し、これを予め定められた送信シーケンスに従ってパワーアンプ部23に順次出力する。例えば、符号 A、B、- B、- A にそれぞれ係る変調波形をそれぞれ記憶し、送信シーケンスに従って繰り返し順次出力する。一方、復調係数回転手段は、復調符号用係数メモリ73から読み出される復調用符号を複数記憶し、送信シーケンスに従って変調波形回転手段が出力する変調波形に対応する復調用符号を順次出力する。

【0051】

以上のように、本実施形態によれば、上述した第1の実施形態における効果と同様の効果に加え、複数の変調波形を記憶する変調波形回転手段と、複数の復調用符号を記憶する変調用符号回転手段とを設けているから、送受信の度に変調波形または変調用符号を生成する必要がなく、演算負荷が低減される効果がある。

【0052】

なお、上述した各実施形態においては、ゴレイ符号 A、B、- B、- A それぞれに対応する4回の送信信号を1パケットとしたが、送受信回数を増やすことによってさらにタイムサイドローブを低減できることが知られている。従って、1パケットを例えば8回、16回等、より多くの回数の送信信号により構成してもよい。

【0053】

また、上述した各実施形態においては、個々のビームラインに対しそれぞれ1パケットの送信信号を送信し、これらに対する受信信号を符号復調後合成しているが、異なったビー

10

20

30

40

50

ムラインに対する送受信から得られた符号復調後信号を合成するようにしてもよい。例えば、ビームラインN - 1に対し、符号A、B、- B、- Aに対応する送受信を順次行い、次にビームラインNに対して符号- B、- A、A、Bに対応する送受信を順次行って、ビームラインNに対応する合成後信号とビームラインN - 1に対応する合成後信号とを合成して得られた信号に基づいてビームラインNに該当する画素位置の診断画像を生成するようにしてもよい。これによっても、タイムサイドローブをさらに低減することができる。

(第3の実施形態)

以下、本発明を適用してなる超音波診断装置の第3の実施形態であって、上述したビームライン間の受信信号の合成を行うものについて説明する。なお、上述した第1の実施形態と同じ部分については説明を省略し、相違点についてのみ説明する。図15は、本発明を適用してなる超音波診断装置の第3の実施形態であって、上述したビームライン間の合成後信号を合成するのに好適なものの符号復調手段の構成および動作を示す図である。図15に示すように、符号復調手段6は、上述した第1の実施形態におけるラインメモリ部31および合成部33に代えて、復調フィルタ29の出力信号が入力されるパケットラインメモリ91と、復調フィルタ29およびパケットラインメモリ91の出力信号が入力されるパケットライン合成部93とを有する。そしてさらに、符号復調部11は、パケットライン合成部93の出力信号が入力される走査ラインメモリ95と、パケットライン合成部93および走査ラインメモリ95の出力信号が入力される走査ライン合成部97とを有する。なお、パケットラインメモリ91および走査ラインメモリ95は、それぞれ符号復調制御手段35によって制御されている。

【0054】

以下、上述した本実施形態の符号復調部11の動作について説明する。図15(i)ないし(iii)に示すように、第N番目のビームラインに対する第1番目ないし第3番目の符号化送受信時において、復調フィルタ29の出力信号はそれぞれパケットラインメモリ91に入力され、保持される。そして、第N番目のビームラインに対する最後の送受信である第4番目の符号化送受信において、復調フィルタ29の出力信号はパケットライン合成部に入力され、このときパケットラインメモリに保持されている第1番目ないし第3番目の送受信に対応する信号も読み出されてパケットライン合成部に入力される。そして、第1番目ないし第4番目の送受信にそれぞれ対応する復調フィルタの出力信号は合成されてパケットライン合成部から出力され、走査ラインメモリ95および走査ライン合成部97にそれぞれ入力される。ところで、走査ラインメモリ95には、従前のビームラインN - 1に対応する送受信において入力された当該ビームラインに係るパケットライン合成部93の出力信号を保持している。この第N - 1番目ラインに係るパケットライン合成部の出力信号は、走査ラインメモリ95から読み出されて走査ライン合成部97に入力され、ここで第N番目ラインに係るパケットライン合成部の出力信号と合成される。この合成された信号は、符号復調手段11の出力信号として出力され、信号処理手段13以下の後段の処理に供される。

【0055】

以上のように、本実施形態によれば、あるビームラインに係る合成後信号を他のビームラインにかかる合成後信号とさらに合成しているから、タイムサイドローブをさらに低減することができる。

(第4の実施形態)

また、図16は、本発明を適用してなる超音波診断装置の第4の実施形態における符号復調部11の構成および動作を示す図である。本実施形態は上述した第3の実施形態と類似するが、図16(ii)および(iii)に示すように、第2番目および第3番目の送受信時に、復調フィルタ29の出力信号がパケットライン合成部93に直接入力されるとともに、このときパケットラインメモリに保持されている従前の送受信までの復調フィルタ29からの出力信号を合成した信号が読み出され、これと合成された後に再びパケットラインメモリ91に保持させるようにした点で相違する。本実施形態のようにしても、上述した第3の実施形態と同様の効果を奏することができる。

## 【 0 0 5 6 】

また、1パケットの送信信号を複数のビームラインに分けて送信し、各送信信号に対応する復調手段後受信信号を合成するようにしてもよい。例えば、ビームライン2本ごとに符号AおよびBと、Bおよび-Aとをそれぞれ繰り返し送信し、隣り合ったビームラインの復調手段後受信信号を合成するようにしてもよい。さらに、ビームライン4本ごとに符号A、B、-B、-Aをそれぞれ順次送信し、各ビームラインの復調手段後受信信号を合成するようにしてもよい。このように1ビームラインあたりの送受信回数を減らし、異なったビームライン間で復調手段後信号を合成することによって、タイムサイドローブを低減しつつフレームレートを向上することができる。

## 【 0 0 5 7 】

また、複数のライン間で復調手段後の合成信号を合成することによって実際に送受信を行ったビームライン間のデータを補間演算により求めてもよい。例えば、ビームラインNとN+1との間に、各ビームラインに対応する復調手段後の受信信号を例えば1:1の比で合成したデータを用いて補間ラインを設け、見かけ上のビームライン本数を増やすようにしてもよい。さらに、ライン間の合成係数を例えば(1/4、3/4)、(1/2、1/2)および(3/4、1/4)として、ビームライン間に3本の補間ラインを設けるようにしてもよい。また、3本以上のビームラインに対応する復調手段後の受信信号を合成して補間を行うようにしてもよい。

## (第5の実施形態)

また、符号化送受信を行なうに先立って、被検体の例えば呼吸運動等の体動の状態や、診断ターゲットの大きさ等を調べる、いわゆるプレスキャンを行ない、その結果に基づいて同一ラインに対する符号化送受信回数、つまり1パケットの符号化送受信回数や、複数のビームラインにまたがり合成するビームライン数を設定するようにしてもよい。図17に、本発明の第5の実施形態に係るプレスキャンを行なって同一ラインに対する符号化送受信回数や、複数のビームラインにまたがり合成するビームライン数を判定する関連判定手段98の一例を示す。関連判定手段98は、メモリ99、関連処理手段100、判定手段101および閾値選択手段102から構成される。メモリ99は、SRAMなどから構成される。関連処理手段100は、DSPやCPUなどの差分演算、積算演算などを行なう演算器である。閾値選択手段102は、セクタなどからなり諸条件により閾値を選択する。判定手段101は、関連処理手段100から出力される相関係数と、閾値選択手段102から出力される閾値とを比較して、条件を満たす同一ビームラインに対する符号化送受信回数や、複数のビームライン間にまたがり合成するビームライン数を判定する。

## 【 0 0 5 8 】

図18に、プレスキャンと関連判定手段98の具体的なシーケンスおよび判定方法について、時間的相関と空間的相関を求める場合の例を示す。まず、スキャンを開始する前に、同図(A)のように、ターゲット103を含む関心領域(ROI)104を自動またはトラックボールなどの入力手段を用いて設定する。そして、ターゲット103に対してプレスキャンのビームライン105を設定する。次に、時間的相関を求める場合には、同図(B)に示すように、同一ビームライン105に対して複数回送受信する。図示例では、同一ビームラインに対して6回送受信し、それぞれの受信信号間の相関係数を求める。ここで、受信信号の相関係数の演算例を説明する。例えば、受信信号S1と他の受信信号S2との相関係数は、各受信信号の同一位相の代表点を例えば等間隔に4点設定し、各代表点1~4における受信信号の差の絶対値 $|S1 - S2|$ を加算して、その平均値を求め、さらに一方の受信信号の絶対値 $|S1|$ で割ったものを1から引いて求めることができる。これを式で表すと、次式になる。

## 【 0 0 5 9 】

相関係数 =  $1 - (|S1 - S2| / 4 |S1|)$

例えば、体動によりターゲット103が動いたため、1回目と2回目、2回目と3回目、3回目と4回目、4回目と5回目、5回目と6回目の各相関係数が、0、0.6、0.7、0.4、0であったとする。ここで、閾値として相関係数が0.4以上の送受信回数を有効とした場合

、2回目から5回目の4回の送受信が有効となり、同一ビームラインへの符号化送受信回数は4と判断される。

【0060】

以上より、時間的な変化が小さければ、同一ビームラインに対する符号化送受信回数を増やし、信号感度向上や、タイムサイドローブを低減することができる。また、時間的な変化が大きければ、同一ビームラインに対する符号化送受信回数を減らし、画像のにじみやボケを防ぐことができる。

【0061】

また、空間的相関を求める場合は、同図(C)のように、方向の異なるビームラインに対して送受信する。図示例では、6方向の異なるビームライン105に対して送受信し、それぞれの受信信号間の相関を求める。ここで、第1方向と第2方向、第2方向と第3方向、第3方向と第4方向、第4方向と第5方向、第5方向と第6方向の各相関係数が、それぞれ0、0.4、0.6、0.3、0であったとする。また、閾値として、相関係数が0.4以上の送受信回数を有効とした場合、第2方向から第4方向までの3方向が有効となり、異なるビームラインへの符号化送受信は3方向と判断される。

【0062】

このように、空間的な変化が小さければ、複数のビームライン間にまたがり合成するビームライン数を増やし、信号感度向上や、タイムサイドローブを低減することができる。また、空間的な変化が大きければ、複数のビームライン間にまたがり合成するビームライン数を減らし、画像のにじみやボケを防ぐことができる。また、時間的相関関数及び空間的相関を求め、同一ビームラインに対する符号化送受信回数や、複数のビームライン間にまたがり合成するビームライン数を許容する最大数を判定し、この範囲内で符号化送受信を行なうことにより、画像のにじみやボケを防ぎつつ、所望の信号感度を実現できる。

【0063】

【発明の効果】

本発明によれば、タイムサイドローブをより低減することができる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明を適用してなる超音波診断装置の第1の実施形態の構成を示すブロック図である。

【図2】図1の超音波診断装置の送信手段の詳細な構成を示すブロック図である。

【図3】図1の超音波診断装置の受信手段の詳細な構成を示すブロック図である。

【図4】図1の超音波診断装置における超音波ビームの送信方法を示す図である。

【図5】図1の超音波診断装置における符号復調手段の動作を示す図である。

【図6】図1の超音波診断装置における符号変調受信信号およびその復調信号等の波形の一実施例を示す図である。

【図7】図1の超音波診断装置における符号変調受信信号およびその復調信号等の波形の他の実施例を示す図である。

【図8】図1の超音波診断装置における符号変調受信信号およびその復調信号等の波形の他の実施例を示す図である。

【図9】従来技術に係る符号変調受信信号およびその復調信号等の波形の比較例を示す図である。

【図10】従来技術に係る符号変調受信信号およびその復調信号等の波形の比較例を示す図である。

【図11】従来技術に係る符号変調受信信号およびその復調信号等の波形の比較例を示す図である。

【図12】本発明を適用してなる超音波診断装置の第2の実施形態の構成を示すブロック図である。

【図13】図12の超音波診断装置の送信手段の詳細な構成を示すブロック図である。

【図14】図12の超音波診断装置の受信手段の詳細な構成を示すブロック図である。

【図15】本発明を適用してなる超音波診断装置の第3の実施形態における符号復調部の

10

20

30

40

50

構成および動作を示す図である。

【図16】本発明を適用してなる超音波診断装置の第4の実施形態における符号復調部の構成および動作を示す図である。

【図17】本発明を適用してなる超音波診断装置の第5の実施形態に係るプレスキャンを行なって同一ラインに対する符号化送受信回数や、複数のビームラインにまたがり合成するビームライン数を判定する相関判定手段の一例を示す図である。

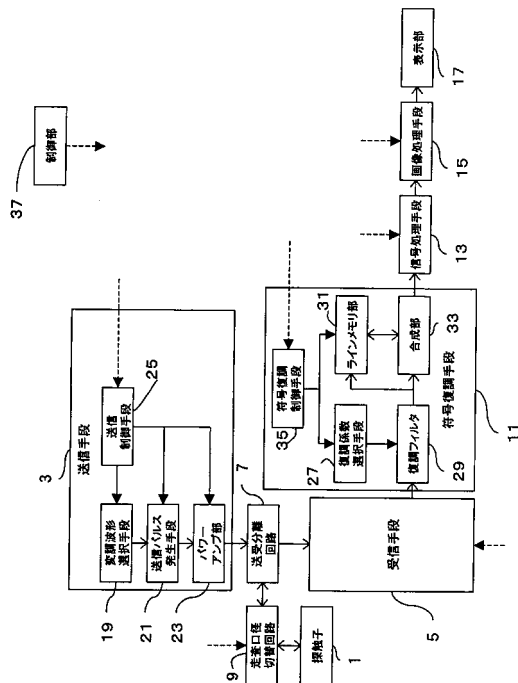
【図18】図17の第5実施形態の動作を説明する図である。

【符号の説明】

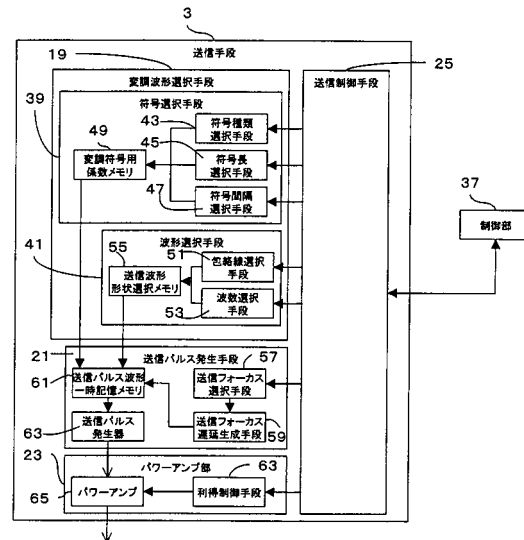
- 1 探触子
- 3 送信手段
- 5 受信手段
- 7 送受分離回路
- 9 走査口径切替回路
- 11 符号復調手段
- 13 信号処理手段
- 15 画像処理手段
- 17 表示部

10

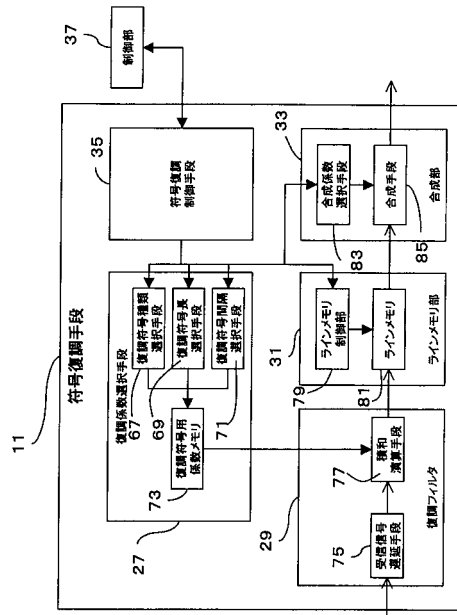
【図1】



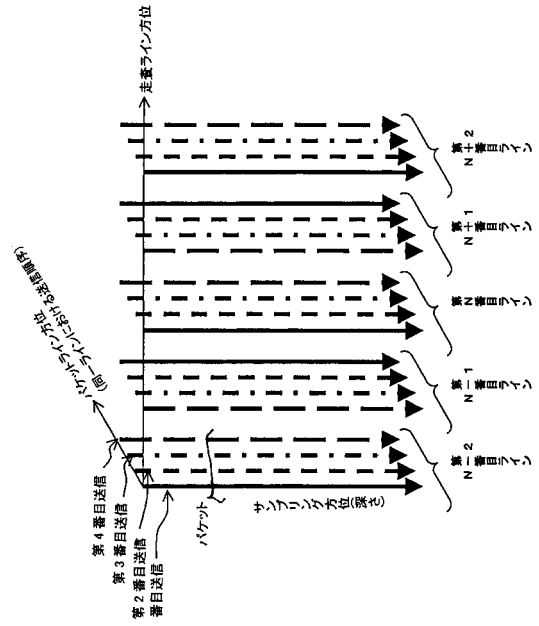
【図2】



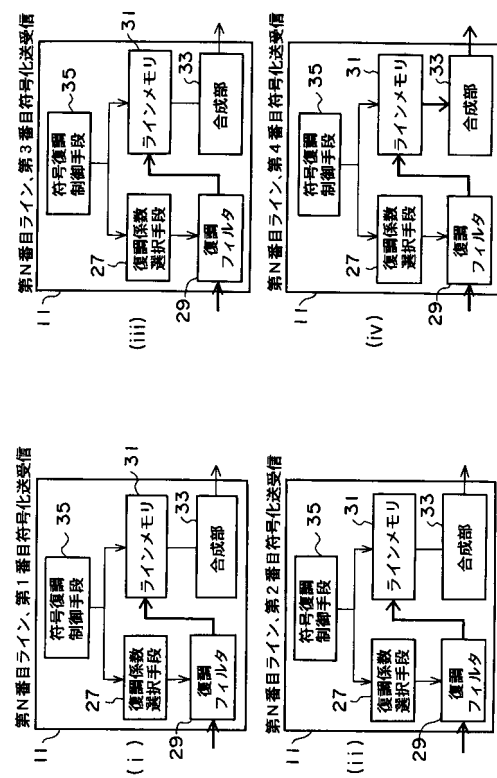
【図 3】



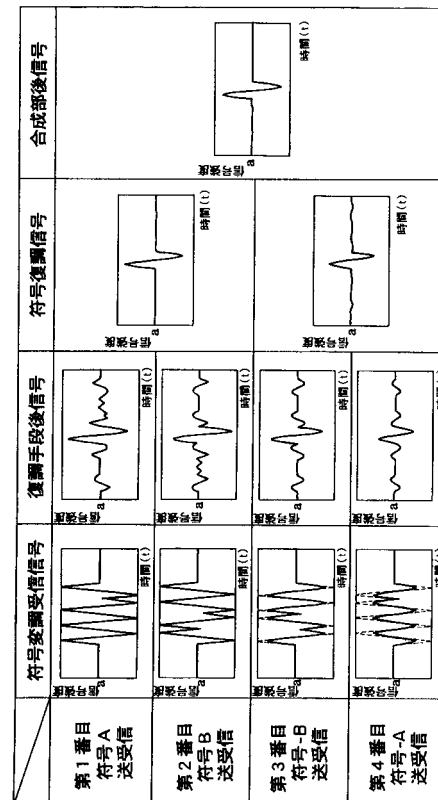
【図 4】



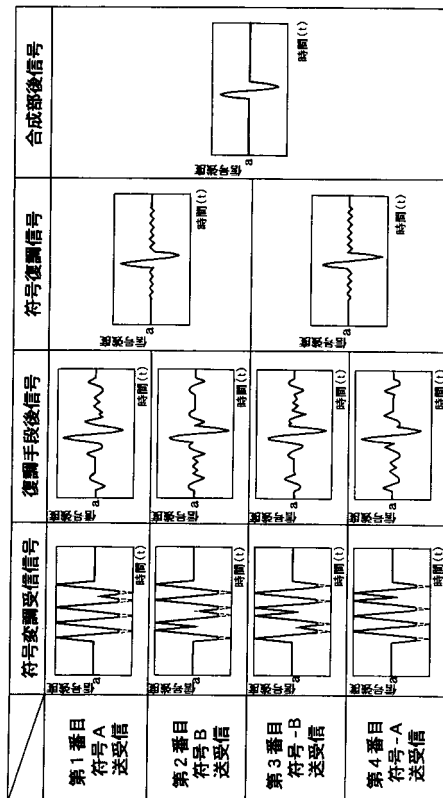
【図 5】



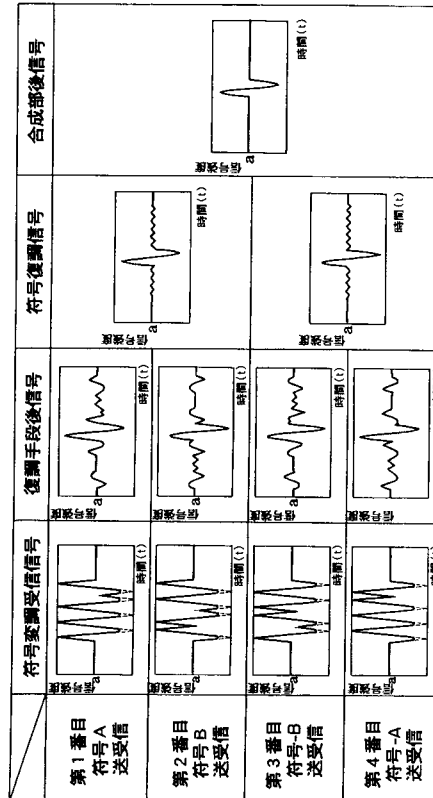
【図 6】



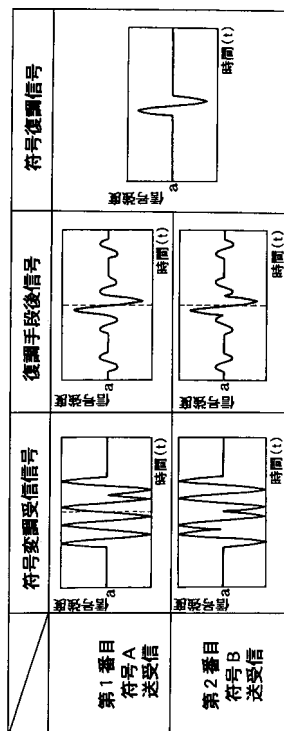
【図 7】



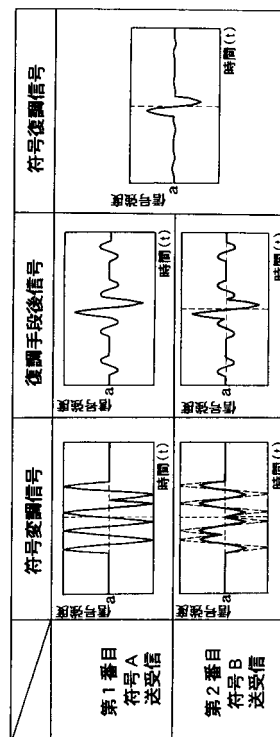
【図 8】



【図 9】

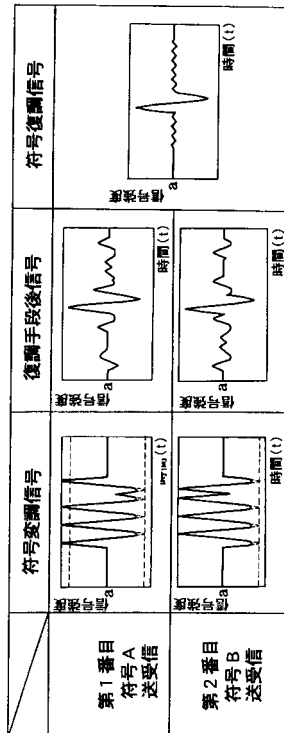


【図 10】

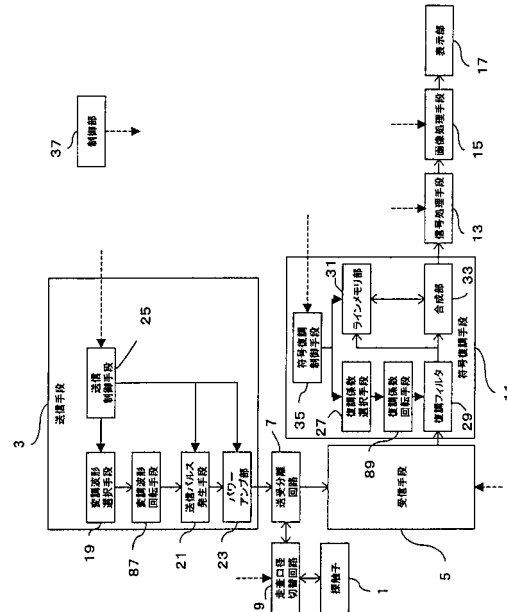




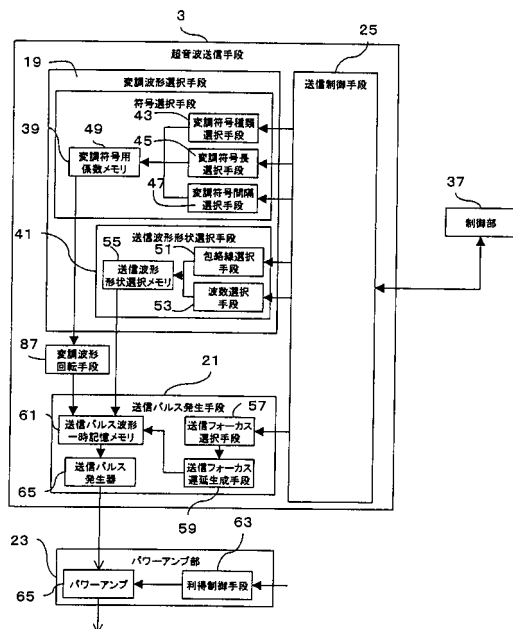
【図 1 1】



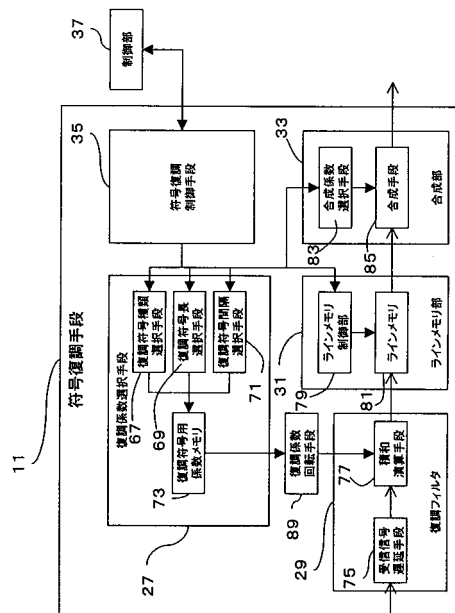
【図 1 2】



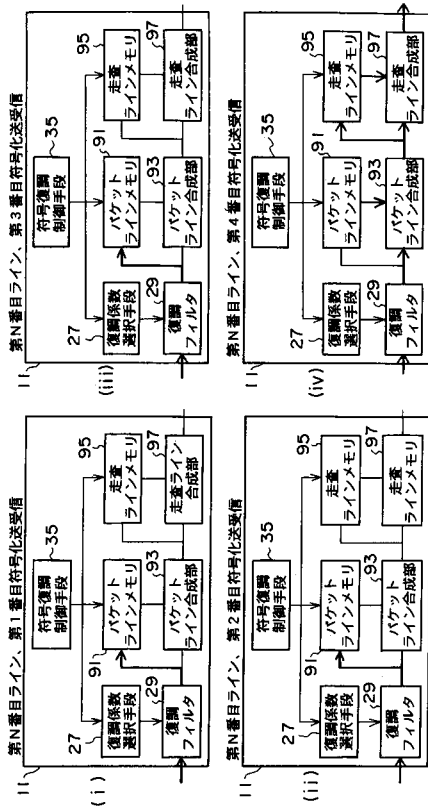
【図 1 3】



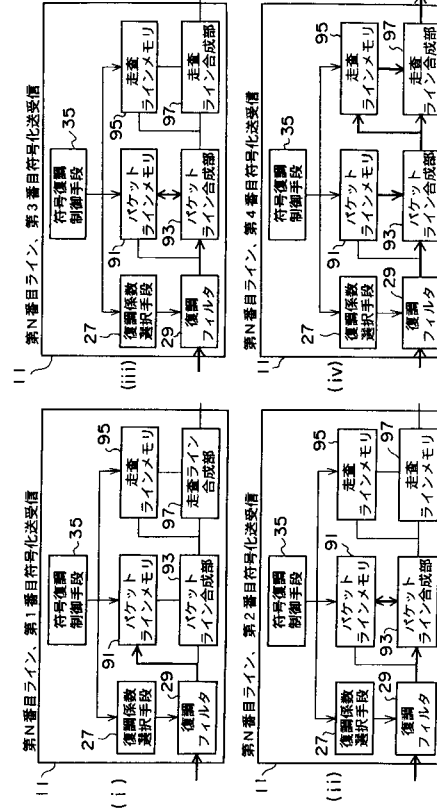
【図 1 4】



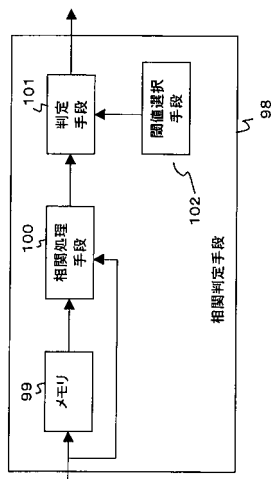
【図 15】



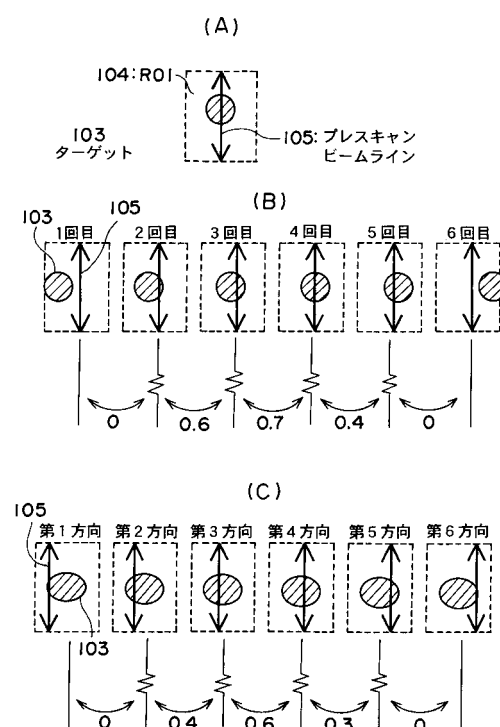
【図 16】



【図 17】



【図 18】



---

フロントページの続き

(56)参考文献 特開平7 - 59766 ( J P , A )

特開2000 - 41980 ( J P , A )

特開2003 - 10178 ( J P , A )

米国特許出願公開第2001 / 0044278 ( U S , A 1 )

B. B. Lee et al , Golay codes for simultaneous multi-mode operation in phased arrays , P  
roceedings of 1982 IEEE Ultrasonics Symposium , 1 9 8 2 年 , pp.821-825

Richard Y. Chiao et al , Synthetic Transmit Aperture Imaging Using Orthogonal Golay Cod  
ed Excitation , Proceedings of 2000 IEEE Ultrasonics Symposium , 2 0 0 0 年 , pp.1677-168  
0

(58)調査した分野(Int.Cl. , D B 名)

A61B 8/00

专利名称(译)	超声诊断设备		
公开(公告)号	<a href="#">JP4269145B2</a>	公开(公告)日	2009-05-27
申请号	JP2003001336	申请日	2003-01-07
[标]申请(专利权)人(译)	株式会社日立医药		
申请(专利权)人(译)	株式会社日立メディコ		
当前申请(专利权)人(译)	株式会社日立メディコ		
[标]发明人	浅房勝徳 神田浩		
发明人	浅房 勝徳 神田 浩		
IPC分类号	A61B8/00 G01S7/52 G01S15/89		
CPC分类号	G01S15/8961 G01S7/52023 G01S15/8959		
FI分类号	A61B8/00 A61B8/14 G01S15/89.B		
F-TERM分类号	4C601/BB02 4C601/BB06 4C601/EE04 4C601/EE08 4C601/HH11 4C601/HH16 4C601/HH23 4C601/ JB44 4C601/ JB45 5J083/AA02 5J083/AB17 5J083/AC15 5J083/AD13 5J083/AE10 5J083/BA10 5J083/ BC18 5J083/BE08 5J083/BE19 5J083/BE38		
其他公开文献	JP2004209087A		
外部链接	<a href="#">Espacenet</a>		

## 摘要(译)

要解决的问题：使用编码信号传输进一步减少超声诊断技术中的时间旁瓣。解决方案：超声波诊断装置包括传输装置3和接收装置11。传输装置3具有代码调制装置21，用于调制具有不同代码的原始信号，连接它们，产生至少四个编码传输信号，并输出四个在交错定时将编码的传输信号编码到探头1。接收装置11具有代码解调装置29和合成装置33，代码解调装置29用于分别解调对应于编码传输信号的多个接收信号，合成装置33用于通过合成解调的接收信号产生接收信号。Ž

【 図 2 】

