

(19) 日本国特許庁(JP)

(12) 特 許 公 報(B2)

(11) 特許番号

特許第5772995号
(P5772995)

(45) 発行日 平成27年9月2日(2015.9.2)

(24) 登録日 平成27年7月10日(2015.7.10)

(51) Int.Cl. F I
A 6 1 B 8/06 (2006.01) A 6 1 B 8/06 Z DM

請求項の数 15 (全 44 頁)

(21) 出願番号	特願2014-4492 (P2014-4492)	(73) 特許権者	000002369
(22) 出願日	平成26年1月14日 (2014.1.14)		セイコーエプソン株式会社
(62) 分割の表示	特願2010-145107 (P2010-145107) の分割		東京都新宿区西新宿2丁目4番1号
原出願日	平成22年6月25日 (2010.6.25)	(74) 代理人	110000637 特許業務法人樹之下知的財産事務所
(65) 公開番号	特開2014-61450 (P2014-61450A)	(72) 発明者	鶴野 次郎 長野県諏訪市大和3丁目3番5号 セイコーエプソン株式会社内
(43) 公開日	平成26年4月10日 (2014.4.10)		
審査請求日	平成26年2月10日 (2014.2.10)		
		審査官	富永 昌彦

最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 測定装置、生体検査装置、流速測定方法、および圧力測定方法

(57) 【特許請求の範囲】

【請求項1】

基板と、前記基板に設けられた第1の超音波素子アレイと、前記基板に設けられた第2の超音波素子アレイと、を備える超音波センサーと、

前記第1の超音波素子アレイに配置された複数の第1の超音波素子、または前記第2の超音波素子アレイに配置された複数の第2の超音波素子による、発信超音波の発信と受信超音波の受信とを行う送受信部と、

前記送受信部で受信される前記受信超音波に基づいて演算を実施する演算部と、を具備し、

複数の前記第1の超音波素子アレイは、複数の前記第1の超音波素子を有し、かつ、複数の前記第1の超音波素子アレイの方向が前記基板において互いに異なる方向となるように互いに離間した位置に配設され、

複数の前記第2の超音波素子アレイは、複数の前記第2の超音波素子を有し、かつ、複数の前記第2の超音波素子が配列された方向と、複数の前記第1の超音波素子が配列された方向とが交差しており、

前記演算部は、前記送受信部から出力された受信信号に基づいて、前記発信超音波の周波数と前記受信超音波の周波数との差である周波数偏移量を算出する周波数偏移量算出部を備える、

ことを特徴とする測定装置。

【請求項2】

10

20

請求項 1 に記載の測定装置において、
前記送受信部は、複数の前記第 1 の超音波素子と複数の前記第 2 の超音波素子とから発信される前記発信超音波の発信角度を制御する遅延制御部を備える、
 ことを特徴とする測定装置。

【請求項 3】

請求項 1 または請求項 2 に記載の測定装置において、
複数の前記第 1 の超音波素子と複数の前記第 2 の超音波素子とは、異なるタイミングで前記発信超音波を発信可能であり、
前記送受信部は、前記第 1 の超音波素子アレイ又は前記第 2 の超音波素子アレイの両端側に配置された、前記第 1 の超音波素子又は前記第 2 の超音波素子から、中央に配置された前記第 1 の超音波素子又は前記第 2 の超音波素子に向かうに従って、前記発信超音波を遅延させて発信させる、
 ことを特徴とする測定装置。

10

【請求項 4】

請求項 1 から請求項 3 のいずれか 1 項に記載の測定装置において、
 前記演算部は、
前記周波数偏移量算出部により算出された前記超音波素子アレイ毎の前記周波数偏移量のうち、最大となる最大周波数偏移量を取得する最大偏移量取得部を備える、
ことを特徴とする測定装置。

【請求項 5】

請求項 4 に記載の測定装置において、
前記送受信部は、複数タイミングで、前記超音波センサーにより前記発信超音波を送信し、前記受信超音波を受信し、
前記周波数偏移量算出部は、前記最大偏移量取得部において先のタイミングで取得された最大周波数偏移量に対応して前記送受信部から出力される受信信号に基づいて、取得されたタイミングにおける前記周波数偏移量を算出する、
 ことを特徴とした測定装置。

20

【請求項 6】

請求項 5 に記載の測定装置において、
前記最大偏移量取得部は、前記周波数偏移量算出部により算出される度に、前記周波数偏移量から前記最大周波数偏移量を取得する、
 ことを特徴とする測定装置。

30

【請求項 7】

請求項 5 または請求項 6 に記載の測定装置において、
前記送受信部は、周期的に、前記超音波センサーにより前記発信超音波を送信し、前記受信超音波を受信する、
 ことを特徴とする測定装置。

【請求項 8】

請求項 4 から請求項 7 のいずれか 1 項に記載の測定装置において、
 前記演算部は、
前記最大周波数偏移量に対応した、前記第 1 の超音波アレイと前記第 2 の超音波アレイとのいずれか 1 つにおいて、前記発信超音波が発信されてから前記受信超音波が受信されるまでの受信時間を計測する受信時間計測部と、
前記第 1 の超音波素子アレイ又は前記第 2 の超音波素子アレイの位置データ、前記受信時間、および前記第 1 の超音波素子アレイ又は前記第 2 の超音波素子アレイから発信された前記発信超音波の発信角度に基づいて、前記発信超音波が反射された反射位置を算出する反射位置算出部と、
前記反射位置算出部により算出される前記反射位置から、被測定流体の移動方向を求める移動方向測定部と、を備えた、
 ことを特徴とする測定装置。

40

50

【請求項 9】

請求項 4 から請求項 7 のいずれか 1 項に記載の測定装置において、
 前記超音波センサーは、被測定流体が流れる管の位置を測定するための位置測定用超音波素子アレイを備え、
 前記演算部は、前記位置測定用超音波素子アレイから前記被測定流体に向けて前記発信超音波を発信し、前記被測定流体から反射する前記受信超音波を前記送受信部が受信して取得した受信信号に基づいて、前記管内の前記被測定流体の移動方向を算出する移動方向算出部を備えた、
 ことを特徴とする測定装置。

【請求項 10】

請求項 8 または請求項 9 に記載の測定装置において、
 前記被測定流体の移動方向、前記最大周波数偏移量、および前記第 1 の超音波素子アレイまたは第 2 の超音波素子アレイから発信される前記発信超音波の周波数、に基づいて、前記被測定流体の流速を算出する流速算出部を備えた、
 ことを特徴とする測定装置。

【請求項 11】

請求項 10 に記載の測定装置において、
 前記被測定流体が流れる流路径を取得する径取得部と、
 前記流路径、および前記被測定流体の流速に基づいて、前記被測定流体の圧力を測定する圧測定部と、を備えた、
 ことを特徴とする測定装置。

【請求項 12】

請求項 11 に記載の測定装置において、
 前記超音波センサーは、前記流路径を測定するための径測定用超音波アレイを備え、
 前記径取得部は、前記径測定用超音波アレイから出力される受信信号に基づいて前記流路径を算出する、
 ことを特徴とする測定装置。

【請求項 13】

請求項 1 から請求項 12 のいずれか 1 項に記載の測定装置と、
 前記超音波センサーにおける、前記第 1 の超音波素子アレイ又は前記第 2 の超音波素子アレイの表面を覆い、生体の音響インピーダンスと同等の音響インピーダンスを有する音響整合部と、を備えた、
 ことを特徴とする生体検査装置。

【請求項 14】

基板と、前記基板に配置された複数の第 1 の超音波素子アレイと、前記基板に配置された複数の第 2 の超音波素子アレイと、を備え、
 複数の前記第 1 の超音波素子アレイは、複数の第 1 の超音波素子を有し、かつ、複数の前記第 1 の超音波素子が配列された方向が前記基板において互いに異なる方向となるように互いに離間した位置に配設され、
 複数の前記第 2 の超音波素子アレイは、複数の第 2 超音波素子を有し、かつ複数の前記第 1 の超音波素子が配列された方向と複数の前記第 2 の超音波素子が配列された方向とが交差した、
 超音波センサーを用いて、被測定流体の流速を測定する流速測定方法であって、
 複数の前記第 1 の超音波素子又は複数の前記第 2 の超音波素子から発信される発信超音波の発信角度を制御して、複数の前記第 1 の超音波素子又は複数の前記第 2 の超音波素子から前記発信超音波の発信と、前記被測定流体から反射された受信超音波の受信とを実施する超音波受発信ステップと、
 受信した前記受信超音波から算出された受信信号に基づいて、前記発信超音波の周波数と前記受信超音波の周波数との差である周波数偏移量を、前記第 1 の超音波素子アレイ又は前記第 2 の超音波素子アレイ毎に算出する周波数偏移量算出ステップと、

10

20

30

40

50

前記周波数偏移量算出ステップにより算出された、前記第1の超音波素子アレイ又は前記第2の超音波素子アレイ毎の前記周波数偏移量のうち、最大となる最大周波数偏移量を取得する最大偏移量取得ステップと、

前記被測定流体の移動方向を検出する移動方向検出ステップと、

前記発信超音波の周波数、前記最大周波数偏移量、および前記被測定流体の移動方向に基づいて、前記被測定流体の流速を算出する流速演算ステップと、

を備えることを特徴とする流速測定方法。

【請求項15】

請求項14の流速測定方法により測定される前記被測定流体の流速を用いた前記被測定流体の圧力測定方法であって、

前記被測定流体の流路を取得する流路取得ステップと、

前記流路、および前記被測定流体の流速に基づいて、前記被測定流体の圧力を算出する圧測定ステップと、

を備えることを特徴とする圧力測定方法。

【発明の詳細な説明】

【技術分野】

【0001】

超音波を用いて被測定物の状態を測定する測定装置、生体検査装置、流速測定方法、および圧力測定方法に関する。

【背景技術】

【0002】

従来、流体の移動速度を、超音波を用いて測定する方法として、超音波ドプラ法が知られている。この超音波ドプラ法は、流体に対して、所定の周波数の超音波を入射させ、その反射波の周波数偏移量から流速を求める方法であり、周波数変位量を Δf 、入射超音波の周波数を f_0 、流速を V 、超音波の進行方向と流体の流れる方向とがなす角度を γ 、音速を c とし、下記式(1)のような関係式により流速を求めることができる。

【0003】

【数1】

$$\Delta f = \frac{2f_0 \cdot V \cdot \cos \gamma}{c} \quad \dots (1)$$

【0004】

このような超音波ドプラ法では、上記(1)式に示すように、角度 γ が90度となる場合、周波数偏移量が測定できない。また、 γ が小さくなるほど誤差が小さくなることが知られている。このため、超音波ドプラ法により流速を測定する場合には、超音波の発信角度と流体の流れる方向とのなす角度 γ (以降、超音波入射角度と称す)を最適に設定する必要があり、そのための装置が開発されている(例えば、特許文献1, 2, 3参照)。

【0005】

特許文献1に記載の複合超音波診断装置では、複数の圧電振動子からなる超音波探触子を、音放射面側が凸となる円弧面となるように配置し、探触子の円弧中心から放射状で、かつ探触子の位置で区切られた走査領域に対して、超音波ビームを送出する。これにより、血流方向に対する超音波ビームの望ましい角度(超音波入射角度)設定が可能となる。

【0006】

また、特許文献2には、平行に配置された2つの短軸用超音波アレイ探触子と、短軸用超音波アレイ探触子に直交する長軸用超音波アレイ探触子とを備えた装置を用い、2つの短軸用超音波アレイ探触子から血管中心までの距離が等しくなるように、位置あわせを実施することで、長軸用超音波アレイ探触子と血管とを平行にする方法が開示されている。

【 0 0 0 7 】

さらに、特許文献3では、プローブを用いて3次元ボリュームスキャンを行い、得られたボリュームデータを得る。そして、このボリュームデータに基づいて、ドプラ計測音線の位置、サンプリングマーカの位置、クリッピング範囲角、クリッピング範囲を設定して、クリッピング画像を生成してモニタに表示する。

【先行技術文献】

【特許文献】

【 0 0 0 8 】

【特許文献1】特開昭58-54940号公報

【特許文献2】特開2009-89911号公報

【特許文献3】特開2008-220662号公報

【発明の概要】

【発明が解決しようとする課題】

【 0 0 0 9 】

ところで、上記特許文献1のような装置では、利用者が探触子の並び方向と血管の軸方向とを平行にする作業が必要となる。また、特許文献2に記載の方法においても、利用者が血管の軸方向と長軸方向とを合わせる作業が必要である。したがって、これら特許文献1および特許文献2では、専門知識を有しない者にとっては、超音波入射角度を最適に設定することが困難であり、精度の高い血流測定を実施するための最適な周波数偏移量を取得できないという問題がある。

特許文献3に記載の装置では、3次元画像を用いて、血流測定部位を視認しやすくなるが、画像処理を実施するための複雑な構成が必要となる。また、診断装置上で操作者が血管などの位置を視認して測定位置を明示するには、補助装置が必要となるので、コストが高くなり可搬性に欠けるなどの問題もある。

【 0 0 1 0 】

本発明は、上記のような問題に鑑みて、簡単な構成で、血流を測定するために最適な周波数偏移量を容易に取得可能な測定装置、生体検査装置、流速測定方法、および圧力測定方法を提供することを目的とする。

【課題を解決するための手段】

【 0 0 1 1 】

本発明の超音波センサーは、基板と、前記基板に設けられた第1の超音波素子アレイと、前記基板に設けられた第2の超音波素子アレイと、を備える超音波センサーと、前記第1の超音波素子アレイに配置された複数の第1の超音波素子、または前記第2の超音波素子アレイに配置された複数の第2の超音波素子による、発信超音波の発信と受信超音波の受信とを行う送受信部と、前記送受信部で受信される前記受信超音波に基づいて演算を実施する演算部と、を具備し、複数の前記第1の超音波素子アレイは、複数の前記第1の超音波素子を有し、かつ、複数の前記第1の超音波素子アレイの方向が前記基板において互いに異なる方向となるように互いに離間した位置に配設され、複数の前記第2の超音波素子アレイは、複数の前記第2の超音波素子を有し、かつ、複数の前記第2の超音波素子が配列された方向と、複数の前記第1の超音波素子が配列された方向とが交差しており、前記演算部は、前記送受信部から出力された受信信号に基づいて、前記発信超音波の周波数と前記受信超音波の周波数との差である周波数偏移量を算出する周波数偏移量算出部を備える、ことを特徴とする。

なお、本発明の測定装置とは、超音波センサーと、送受信部と、演算部と、が1つの装置内に組み込まれる構成の他、例えば、送受信部、および演算部が設けられた制御装置と、超音波センサーと、が別体に構成されて、通信可能に接続されるシステムなどをも含むものである。

また、本発明で述べる超音波素子アレイ（第1の超音波素子アレイ及び第2の超音波素子アレイ）では、超音波の送信および受信の双方を実施可能な超音波素子（第1の超音波素子及び第2の超音波素子）が複数配設される構成の他、例えば1つの超音波素子アレイ

10

20

30

40

50

の中に、超音波送信用の超音波素子と、超音波受信用の超音波素子との双方が設けられる構成、または超音波センサーに、超音波送信用超音波素子アレイと、超音波受信用の超音波素子アレイとの双方が設けられる構成なども含むものである。

【0012】

この発明の測定装置では、送受信部により、第1の超音波素子アレイの第1の超音波素子または第2の超音波素子アレイの第2の超音波素子から発信超音波の発信と、受信超音波の受信とを実施する。発信された超音波は、被測定流体により反射されると、周波数が偏移する。そして、演算部は、超音波アレイで超音波が受信されると、その受信信号から周波数偏移量を測定する。

この時、本発明では、第1の超音波素子アレイが、第1の超音波素子が配列された方向が前記基板において互いに異なる方向となるように互いに離間した位置に配設されている。このため、周波数偏移量を取得するために、例えば血管位置に対して超音波センサーの位置合わせを実施するなどの必要がない。したがって、専門の知識を有しない利用者であっても、測定位置に超音波センサーを装着するだけで、超音波センサーの取付角度などを特に意識することなく、周波数偏移量を取得することができる。

また、基板上にライン状アレイ構造の超音波アレイを複数配設する構成であるため、2次元アレイ構造の超音波アレイを敷き詰める構成などに比べて、低コストであり、各超音波アレイの超音波素子への接続線も容易に配設することができる。

【0013】

本発明の測定装置では、前記送受信部は、複数の前記第1の超音波素子と複数の前記第2の超音波素子とから発信される前記発信超音波の発信角度を制御する遅延制御部を備える、ことが好ましい。

この発明の測定装置では、遅延制御部により第1の超音波素子アレイの複数の第1の超音波素子または第2の超音波素子アレイの複数の第2の超音波素子から発信される超音波の発信タイミングを遅延させることで、超音波の発信角度を変化させる。したがって、超音波素子アレイの各超音波素子を結んで、走査直線方向と同方向となる直線を走査直線とすると、超音波素子アレイは、走査直線を通して基板面に直交する面内で、超音波の角度を変化させて発信させることが可能となる。

また、一般に、上記式(1)に基づいて被測定流体の流速を測定する場合、超音波入射角度(超音波の発信方向と被測定流体の流路方向とのなす角度)が小さくなるほど、流速算出時の誤差が小さくなることが知られている。つまり、式(1)に基づいて流速を算出する場合、周波数偏移量が大きくなるほど、算出される流速の誤差が小さくなり、より精度の高い流速を算出することができる。したがって、本発明では、遅延制御部により超音波の発信角度を変化させることで、演算部でより大きい周波数偏移量を選択することが可能となり、より適切な周波数偏移量を得ることができる。

【0014】

本発明の測定装置では、複数の前記第1の超音波素子と複数の前記第2の超音波素子とは、異なるタイミングで前記発信超音波を発信可能であり、前記送受信部は、前記第1の超音波素子アレイ又は前記第2の超音波素子アレイの両端側に配置された、前記第1の超音波素子又は前記第2の超音波素子から、中央に配置された前記第1の超音波素子又は前記第2の超音波素子に向かうに従って、前記発信超音波を遅延させて発信させる、ことが好ましい。

【0015】

本発明の測定装置では、前記演算部は、前記周波数偏移量算出部により算出された前記超音波素子アレイ毎の前記周波数偏移量のうち、最大となる最大周波数偏移量を取得する最大偏移量取得部を備える、ことが好ましい。

本発明では、複数の超音波素子アレイが、走査直線方向が互いに異なる方向となるように基板上に配設されている。そして、演算部の周波数偏移量算出部は、これらの各超音波アレイからそれぞれ異なる超音波入射角度に対する周波数偏移量を取得し、演算部の最大偏移量取得部は、これらの周波数偏移量のうち最大となる最大周波数偏移量を取得する

10

20

30

40

50

ここで、上述のように、式(1)に基づいて流速を算出する場合、周波数偏移量が大きくなるほど、算出される流速の誤差が小さくなり、より精度の高い流速の算出が可能となる。したがって、本発明では、上記のような最大周波数偏移量を取得することで、血流測定時の誤差が小さくなる最適な超音波入射角度に対する周波数偏移量を取得することができる。

【0016】

本発明の測定装置では、前記送受信部は、複数タイミングで、前記超音波センサーにより前記発信超音波を送信し、前記受信超音波を受信し、前記周波数偏移量算出部は、前記最大偏移量取得部において先のタイミングで取得された最大周波数偏移量に対応して前記送受信部から出力される受信信号に基づいて、取得されたタイミングにおける前記周波数偏移量を算出する、ことが好ましい。

10

【0017】

この発明では、送受信部は、超音波センサーの超音波の送受信動作を複数タイミングで実施する。ここで、超音波を送受信する複数タイミングとしては、例えば、周期的なタイミングで超音波の送受信を実施してもよく、連続的に超音波の送受信を実施するものであってもよく、予め設定された時間や、ユーザーにより設定された時間に超音波の送受信を実施するものであってもよい。そして、周波数偏移量算出部は、最大偏移量取得部により最大周波数偏移量が取得されると、その最大周波数偏移量が算出された受信信号を出力した超音波アレイから出力される受信信号に基づいて、周波数偏移量を算出し、その周波数偏移量をそのタイミングにおける最大周波数偏移量とする。このような測定装置では、例えば被測定流体の経時変化を取得することができる。特に、被測定流体として、生体の血管内を流れる血液の状態を測定する場合、例えば24時間における血流状態(例えば血流、血圧、脈拍など)の変化を詳細に測定することができる。すなわち、生体の血流状態は、普段の生活の中で変化する場合があり、ある時間において、血流状態に異常がなくとも、他の時間において異常がある場合がある。したがって、本発明の測定装置により、長時間に亘って複数タイミングで、血流状態を測定することで、血流状態に異常があった場合の早期発見を支援することができる。

20

【0018】

また、本発明の測定装置では、前記最大偏移量取得部は、前記周波数偏移量算出部により算出される度に、前記周波数偏移量から前記最大周波数偏移量を取得する、構成としてもよい。

30

【0019】

この場合も、上記発明と同様に、被測定流体の径時変化を取得することができ、例えば生体内の血流を測定する場合などにおいて、長期間に亘る血流状態の測定により、利用者の健康維持を良好に支援することができる。これに加えて、この発明では、周波数偏移量算出部は、超音波の送受信タイミング毎に、各超音波素子アレイにおける周波数偏移量を算出し、最大変位量取得部は、これらの周波数偏移量が算出される度に、各超音波素子アレイに対する周波数偏移量から最大周波数偏移量を取得する。したがって、被測定流体の流路が変化した場合、例えば生体の動きにより生体内の血管位置が変化した場合でも、常に最適な最大周波数偏移量を取得することができる。このため、このような最大周波数偏移量により被測定流体の流速を測定する場合に、常に誤差の小さい精度の高い流速を測定することができる。

40

【0020】

また、本発明の測定装置では、前記送受信部は、周期的に、前記超音波センサーにより前記発信超音波を送信し、前記受信超音波を受信する、ことが好ましい。

任意のタイミングで受信された超音波に基づいて、受信信号に基づいて超音波の周波数成分を算出することは困難であり、周波数偏移量の算出精度も悪化する。これに対して、本発明のように、周期的に超音波の送受信を実施し、周期的に取得される受信信号に基づいて周波数偏移量を算出する場合、周波数偏移量算出部は、FFT(高速フーリエ変換)

50

を用いた演算アルゴリズムを用いて周波数偏移量を算出することができ、高速かつ高い算出精度の周波数偏移量を求めることができる。

【0021】

本発明の測定装置では、前記演算部は、前記最大周波数偏移量に対応した、前記第1の超音波アレイと前記第2の超音波アレイとのいずれか1つにおいて、前記発信超音波が発信されてから前記受信超音波が受信されるまでの受信時間を計測する受信時間計測部と、前記第1の超音波素子アレイ又は前記第2の超音波素子アレイの位置データ、前記受信時間、および前記第1の超音波素子アレイ又は前記第2の超音波素子アレイから発信された前記発信超音波の発信角度に基づいて、前記発信超音波が反射された反射位置を算出する反射位置算出部と、前記反射位置算出部により算出される前記反射位置から、被測定流体の移動方向を求める移動方向測定部と、を備えた、ことが好ましい。

10

【0022】

この発明では、受信時間計測部は、超音波が発信されてから受信されるまでの受信時間を計測する。そして、反射位置算出部は、この受信時間と、各超音波が射出される角度と、超音波センサー上で超音波アレイが配置されている位置を示す位置データとに基づいて、被測定流体の移動方向を算出する。すなわち、超音波センサーのスキャン範囲が十分に狭い場合、2つの超音波素子アレイにより検出される2つの反射位置を結ぶ直線方向が被測定流体の移動方向と見なすことができる。ここで、被測定流体の移動方向とは、被測定流体が流れる管の配設方向と一致するため、上記のような移動方向測定部により、管の位置を測定することができる。

20

【0023】

また、本発明の測定装置では、前記超音波センサーは、被測定流体が流れる管の位置を測定するための位置測定用超音波素子アレイを備え、前記演算部は、前記位置測定用超音波素子アレイから前記被測定流体に向けて前記発信超音波を発信し、前記被測定流体から反射する前記受信超音波を前記送受信部が受信して取得した受信信号に基づいて、前記管内の前記被測定流体の移動方向を算出する移動方向算出部を備えた、構成としてもよい。

【0024】

この場合、別途位置測定用超音波素子アレイが必要となるが、このような位置測定用超音波素子アレイを用いることで、位置測定専用の周波数を位置測定用超音波素子アレイから出力させることができ、より精度の高い被測定流体の移動方向の測定、すなわち被測定流体が流れる管の配設位置を測定することができる。

30

【0025】

本発明の測定装置では、前記被測定流体の移動方向、前記最大周波数偏移量、および前記第1の超音波素子アレイまたは第2の超音波素子アレイから発信される前記発信超音波の周波数、に基づいて、前記被測定流体の流速を算出する流速算出部を備える、ことが好ましい。

【0026】

この発明では、流速算出部は、被測定流体の移動方向（管の配設位置）、最大周波数偏移量、発信超音波の周波数を用い、上記式（1）に基づいて、被測定流体の流速を算出する。

40

ここで、上記発明のように、最大偏移量取得部は、複数の超音波素子アレイのそれぞれから出力される受信信号に基づいて算出された周波数偏移量から、最大周波数偏移量を取得する。このため、流速算出部は、精度の高い流速を算出するための最適な超音波入射角度に対応した最大周波数偏移量を用いることができる。また、最大周波数偏移量の算出元である受信信号を出力した超音波素子アレイの位置も把握できるので、この超音波素子アレイの位置データと、被測定流体の移動方向とに基づいて、正確な超音波入射角度も算出することができる。したがって、流速算出部は、最適な最大周波数偏移量と、この最大周波数偏移量に対応した最適な超音波入射角度とに基づいて、流速を求めることができる。すなわち、本発明の測定装置では、誤差の小さい精度の高い被測定流体の流速を容易に測定することができる。

50

【0027】

そして、本発明の測定装置では、さらに、前記被測定流体が流れる流路徑を取得する径取得部と、前記流路徑、および前記被測定流体の流速に基づいて、前記被測定流体の圧力を測定する圧測定部と、を備えたことが好ましい。

【0028】

この発明では、径取得部により、被測定流体の流路徑、すなわち管径を取得し、圧測定部により、上述のように算出された被測定流体の流速と、上記流路徑に基づいて、被測定流体の流体圧力を演算により求める。この場合であっても、上記のように、誤差が小さい被測定流体の流速に基づいて、圧力を算出するため、精度の高い圧力算出が実施できる。また、上記のように、簡単な構成により、容易に流速を演算により求めることができるため、簡単な構成で容易に圧力を演算により求めることができる。

10

【0029】

ここで、本発明の測定装置では、前記超音波センサーは、前記流路徑を測定するための径測定用超音波アレイを備え、前記径取得部は、前記径測定用超音波アレイから出力される受信信号に基づいて前記流路徑を算出することが好ましい。

本発明において、超音波素子アレイに近接する側の管壁にて反射される超音波が超音波素子アレイで受信されるまでの時間と、超音波素子アレイから離間する側の管壁にて反射される超音波が超音波素子アレイで受信されるまでの時間とに基づいて、管径を測定することは可能である。しかしながら、周波数偏移量を求めるための周波数に設定された超音波素子アレイで、上記のような管径を測定する場合、検出精度が低下する場合がある。これに対して、管壁による反射効率が高い周波数の超音波を出力可能な径測定用超音波アレイを用いて、管径を求めることで、より精度の高い管径測定が実施可能であり、これにより、被測定流体の流体圧力をより精度良く求めることができる。

20

【0030】

本発明の生体検査装置は、上述のような測定装置と、前記超音波センサーにおける、前記第1の超音波素子アレイ又は前記第2の超音波素子アレイの表面を覆い、生体の音響インピーダンスと同等の音響インピーダンスを有する音響整合部と、を備えた、ことを特徴とする。

ここで、音響整合部としては、超音波センサーから発信された発信超音波が音響整合部を通過して生体内に伝達され、生体内で反射された受信超音波が音響整合部を通過して超音波センサーに伝達されるものであればよく、音響整合部の音響インピーダンスと、生体の音響インピーダンスとが完全に一致しているものでなくてもよい。すなわち、本発明で述べる「音響整合部の音響インピーダンスと、生体の音響インピーダンスとが同等」とは、上記のように、生体内と超音波センサーとの間で超音波の送受信は可能な音響インピーダンスである範囲であることを意味する。

30

【0031】

この発明では、生体検査装置は、測定装置の超音波素子アレイ上に配置される音響整合部を備えている。したがって、この音響整合部を生体の皮膚に密着させて、超音波センサーから超音波を送信することで、生体内に超音波を送出することができ、生体内の例えば血管などの器官で反射された超音波を受信することで、これらの器官の検査を実施することができる。例えば、器官として血管を測定する場合は、周波数偏移量を測定することで、血管内を流れる血液の流速などを測定することができる。

40

ここで、上記のように、測定装置は、簡単な構成で、容易に、かつ適切な周波数偏移量を測定することができるため、このような測定装置を備えた生体検査装置においても、その構成を簡単にできるとともに、容易に生体検査を実施することができる。

【0032】

本発明の流速測定方法では、基板と、前記基板に配置された複数の第1の超音波素子アレイと、前記基板に配置された複数の第2の超音波素子アレイと、を備え、複数の前記第1の超音波素子アレイは、複数の第1の超音波素子を有し、かつ、複数の前記第1の超音波素子が配列された方向が前記基板において互いに異なる方向となるように互いに離間し

50

た位置に配設され、複数の前記第2の超音波素子アレイは、複数の第2超音波素子を有し、かつ複数の前記第1の超音波素子が配列された方向と複数の前記第2の超音波素子が配列された方向とが交差した、超音波センサーを用いて、被測定流体の流速を測定する流速測定方法であって、複数の前記第1の超音波素子又は複数の前記第2の超音波素子から発信される発信超音波の発信角度を制御して、複数の前記第1の超音波素子又は複数の前記第2の超音波素子から前記発信超音波の発信と、前記被測定流体から反射された受信超音波の受信とを実施する超音波受発信ステップと、受信した前記受信超音波から算出された受信信号に基づいて、前記発信超音波の周波数と前記受信超音波の周波数との差である周波数偏移量を、前記第1の超音波素子アレイ又は前記第2の超音波素子アレイ毎に算出する周波数偏移量算出ステップと、前記周波数偏移量算出ステップにより算出された、前記第1の超音波素子アレイ又は前記第2の超音波素子アレイ毎の前記周波数偏移量のうち、最大となる最大周波数偏移量を取得する最大偏移量取得ステップと、前記被測定流体の移動方向を検出する移動方向検出ステップと、前記発信超音波の周波数、前記最大周波数偏移量、および前記被測定流体の移動方向に基づいて、前記被測定流体の流速を算出する流速演算ステップと、を備えることを特徴とする。

10

【0033】

この発明では、周波数偏移量算出ステップにより、各超音波アレイからの受信信号に基づいて、周波数偏移量を算出し、最大偏移量取得ステップにより、これらの周波数偏移量の最大値である最大周波数偏移量に取得する。そして、流速測定ステップでは、移動方向検出ステップにより測定される被測定流体の移動方向と、前記最大周波数偏移量と、超音波素子アレイから発信される超音波の周波数に基づいて、流速を算出する。

20

このような流速測定方法では、上記発明と同様に、利用者が超音波センサーの位置を調整することなく、容易に、最適な超音波入射角度に対応した最大周波数偏移量を取得することができる。

【0034】

また、本発明の圧力測定方法は、上述のような流速測定方法により測定される前記被測定流体の流速を用いた前記被測定流体の圧力測定方法であって、前記被測定流体の流路径を取得する流路径取得ステップと、前記流路径、および前記被測定流体の流速に基づいて、前記被測定流体の圧力を算出する圧測定ステップと、を備えることを特徴とする。

30

【0035】

この発明では、上記発明のように、容易に、最適な超音波入射角度に対応した最大周波数偏移量を取得することができるため、被測定流体の流体圧力も容易に演算により求めることができる。

【図面の簡単な説明】

【0036】

【図1】本発明に係る第一実施形態の生体検査装置の概略を示す斜視図であり、(A)は、生体検査装置の表面側、(B)は生体検査装置の裏面側を示す図である。

【図2】第一実施形態の生体検査装置の概略構成を示すブロック図である。

40

【図3】第一実施形態の超音波センサーの概略構成を示す平面図である。

【図4】第一実施形態の超音波アレイを拡大した平面図、およびその断面を示す図である。

【図5】各超音波素子(1)~(4)に入力する駆動信号を、 t だけ順に遅延させて、入力した際の超音波の発信角度を示す図である

【図6】第一実施形態において、1つの超音波アレイのスキャンエリアを示す図である。

【図7】第一実施形態の超音波振動子から発信される超音波のビーム形状を示す図である。

【図8】第一実施形態の超音波センサーにおける各超音波アレイのスキャンエリアを示す図である。

50

【図 9】超音波センサーのスキャンエリアに血管が位置する場合の一例を示す図であり、(A)は斜視図、(B)は平面図である。

【図 10】反射位置測定方法を説明するための図である。

【図 11】本発明に係る生体検査装置の血流測定処理のフローチャートである。

【図 12】(A)は、1つの超音波アレイにおいて、超音波の発信角度を変化させた際のスキャンエリアを示す図であり、(B)は、受信信号から得られる周波数偏移量の変化を示す図である。

【図 13】図 9 に示すような血管に対して、各スキャンエリアと交差する血管の交差位置の一例を示す図である。

【図 14】超音波アレイの位置データを示す図である。

【図 15】血流方向を演算するためのモデルを示す図である。

【図 16】本発明に係る第二実施形態の生体検査装置の血圧測定処理のフローチャートである。

【図 17】(A)は、血管の一部を拡大した概略図であり、(B)は血管内の血液の速度分布を示す図である。

【図 18】第三実施形態の生体検査装置の超音波センサーの基板平面を示す平面図である。

【図 19】1つの位置測定用超音波アレイのスキャンエリアを示す図である。

【図 20】本発明に係る第四実施形態の生体検査装置の超音波センサーの基板の平面図である。

【図 21】1つの超音波振動子により出力される超音波のフレネルゾーン(上図)と、第二実施形態の超音波アレイのフレネルゾーン(下図)と、の差を示す図である。

【図 22】複数の超音波振動子から発信した超音波を所定の1点に集束させた状態を示す図である。

【図 23】本発明に係る第五実施形態の超音波センサーの概略構成を示す平面図である。

【図 24】本発明に係る第六実施形態の生体検査システムの概略を示す斜視図である。

【図 25】第六実施形態の生体検査システムの概略構成を示すブロック図である。

【図 26】他の実施形態における超音波アレイの一部を拡大した平面図である。

【発明を実施するための形態】

【0037】

[第一実施形態]

以下、本発明に係る第一実施形態の超音波センサーを有する測定装置を備えた生体検査装置について、図面に基づいて説明する。

【0038】

[1. 生体検査装置の全体構成]

図 1 は、第一実施形態の生体検査装置の概略を示す斜視図であり、(A)は、生体検査装置の表面側、(B)は生体検査装置の裏面側を示す図である。

図 1 において、生体検査装置 1 は、超音波により、血管の状態を測定する装置であり、具体的には、血管内を流れる被測定流体としての血液の流速(血流速)を測定する装置である。この生体検査装置 1 は、図 1 に示すように、装置本体 2 と、装置本体 2 に接続されるバンド 3 を備えている。そして、このような生体検査装置 1 は、裏面を生体に密着させた状態でバンド 3 を締めることで生体に装着され、例えば 24 時間血管の状態を監視、測定することが可能となる。

【0039】

[2. 装置本体の構成]

この生体検査装置 1 の装置本体 2 の表面側には、図 1 (A) に示すように、測定結果を示す表示部 4 や、生体検査装置 1 を操作するための操作部 5 などが設けられている。また、装置本体 2 の裏面側には、センサー窓 6 が形成され、このセンサー窓 6 から、音響整合部 61 が配置されている。また、装置本体 2 の内部には、超音波センサー 10 (図 2 参照)を備えた測定装置 100 (図 2 参照)が設けられている。この超音波センサー 10 は、

10

20

30

40

50

音響整合部 6 1 と一体的に設けられている。

音響整合部 6 1 は、例えばシリコンゴムなど、音響インピーダンスが生体とほぼ同等の素材により形成されている。そして、この音響整合部 6 1 は、後述する超音波アレイ 1 2 (図 3 参照)、支持膜 1 4 (図 3 参照) 上に形成される配線パターンなどを外圧から保護する層であり、例えばシリコンゴムなどにより形成される。

このような生体検査装置 1 では、生体内の血管状態を測定する際、音響整合部 6 1 を生体に密着させる。この状態で、超音波センサー 1 0 から音響整合部 6 1 に向かって超音波が送出されると、超音波は、音響整合部 6 1 から生体内部に伝搬され、生体内の血管などにより反射された超音波は、音響整合部 6 1 を通って超音波センサー 1 0 に入力される。

【 0 0 4 0 】

図 2 は、本実施形態の生体検査装置 1 の測定装置 1 0 0 の概略構成を示すブロック図である。

図 2 に示すように、測定装置 1 0 0 は、超音波センサー 1 0 と、超音波アレイ切替回路 2 1 と、送受信切替回路 2 2 と、超音波モード切替制御部 2 3 と、超音波信号発信回路 2 4 と、信号遅延回路 2 5 と、受信計測部 2 6 と、遅延時間計算部 2 7 と、記憶部 2 8 と、中央演算回路 2 9 と、を含んで構成されている。

【 0 0 4 1 】

〔 2 - 1 . 超音波センサーの構成 〕

図 3 は、第一実施形態の超音波センサーの概略構成を示す平面図である。

図 3 に示すように、超音波センサー 1 0 は、矩形状の基板 1 1 を備えている。また、基板 1 1 の厚み方向から当該基板 1 1 を見た平面視において、基板 1 1 の略中心部には、超音波アレイ 1 2 (1 2 A , 1 2 B , 1 2 C , 1 2 D) が設けられている。より具体的には、超音波センサー 1 0 は、基板 1 1 と、基板 1 1 上に積層形成される支持膜 1 4 (図 4 参照) とを備え、この超音波アレイ 1 2 上を覆うように、上述した音響整合部 6 1 が形成されている。

【 0 0 4 2 】

図 4 は、超音波アレイを拡大した平面図、およびその断面を示す図である。

基板 1 1 の各辺の中央部には、上述したように超音波アレイ 1 2 が配置され、この超音波アレイ 1 2 は、ダイアフラム 1 4 1 と、圧電体 1 5 とにより構成される超音波振動子 1 6 により構成されている。

具体的には、図 4 に示すように、基板 1 1 は、例えば矩形状に形成されている。そして、この基板 1 1 の中心部には、超音波アレイ 1 2 の各超音波振動子 1 6 (超音波素子) のダイアフラム 1 4 1 を形成するための開口部 1 1 1 が複数形成されている。

ここで、図 3 に示すように、矩形の 1 頂点を原点として、基板 1 1 上に x y 軸を設定した際、超音波アレイ 1 2 A は、x 軸と平行な走査直線方向 A 1 を有し、この走査直線方向 A 1 に沿って配設される複数の超音波振動子 1 6 を備えている。また、超音波アレイ 1 2 B は、y 軸と平行な走査直線方向 A 2 を有し、この走査直線方向 A 2 に沿って配設される複数の超音波振動子 1 6 を備えている。超音波アレイ 1 2 C は、x 軸に対して 4 5 度の角度で傾斜する走査直線方向 A 3 を有し、この走査直線方向 A 3 に沿って配設される複数の超音波振動子 1 6 を備えている。超音波アレイ 1 2 D は、x 軸に対して 1 3 5 度の角度で傾斜する走査直線方向 A 4 を有し、この走査直線方向 A 4 に沿って配設される複数の超音波振動子 1 6 を備えている。そして、開口部 1 1 1 は、基板 1 1 上のこれらの超音波振動子 1 6 の配置位置に対して、それぞれ形成されている。

また、基板 1 1 には、上述のように支持膜 1 4 が積層され、上述した各開口部 1 1 1 は支持膜 1 4 により閉塞されている。この支持膜 1 4 のうち、開口部 1 1 1 を閉塞する領域によりダイアフラム 1 4 1 が構成される。そして、このダイアフラム 1 4 1 上には、圧電体 1 5 が設けられている。

なお、本実施形態では、超音波センサー 1 0 と、超音波アレイ 1 2 とにおいて、共通の基板 1 1 が用いられる例を示すが、例えば、超音波センサー 1 0 を構成する基板 1 1 上に、超音波アレイ 1 2 を構成するアレイ基板を別途配置する構成などとしてもよい。

10

20

30

40

50

【 0 0 4 3 】

本実施形態の超音波センサー 10 および超音波振動子 16 をより具体的に説明すると、基板 11 は、例えばエッチングなどにより加工が容易なシリコン (Si) などの半導体形成素材により形成される。また、基板 11 に形成される開口部 111 は、平面視で例えば円形状に形成されている。なお、開口部 111 の平面形状として、ここでは、円形を例示するが、これに限定されず、ダイアフラム 141 の撓みバランスや、圧電体 15 によるダイアフラム 141 の振動安定性に応じて、例えば矩形状などその他の形状に形成されてもよい。

【 0 0 4 4 】

支持膜 14 は、基板 11 上で、開口部 111 を閉塞する状態に成膜されている。この支持膜 14 は、例えば SiO₂ 膜と ZrO₂ 層との 2 層構造により構成されている。ここで、SiO₂ 層は、基板 11 が Si 基板である場合、基板表面を熱酸化処理することで成膜することができる。また、ZrO₂ 層は、SiO₂ 層上に例えばスパッタリングなどの手法により成膜される。ここで、ZrO₂ 層は、後述する圧電膜 152 として例えば PZT を用いる場合に、PZT を構成する Pb が SiO₂ 層に拡散することを防止するための層である。また、ZrO₂ 層は、圧電膜 152 の歪みに対する撓み効率が向上させるなどの効果もある。

【 0 0 4 5 】

圧電体 15 は、支持膜 14 の上層に積層される下部電極 151 と、下部電極 151 上に形成される圧電膜 152 と、圧電膜 152 上に形成される上部電極 153 とを備えている。

また、下部電極 151 には、例えば図 4 (A) に示すように、支持膜 14 上で走査直線方向 A に対して直交する走査直交方向に沿って延出する下部電極線 151A が接続されている。この下部電極線 151A は、各超音波振動子 16 に対して、それぞれ独立して設けられている。

また、上部電極 153 には、支持膜 14 上の走査直線方向 A に沿って延出する上部電極線 153A が接続されている。この上部電極線 153A は、1 つの超音波アレイ 12 において共通電極線となる。すなわち、上部電極線 153A は、図 4 に示すように、隣り合う超音波振動子 16 の上部電極 153 に接続されており、端部において、例えば GND に接続されている。これにより、各超音波振動子 16 の上部電極 153 がアースされることになる。

なお、ここでは、上部電極線 153A を超音波アレイ 12 における共通電極線として GND に接続し、下部電極線 151A をそれぞれ独立して形成することで、各超音波振動子 16 を個別に駆動可能となる構成を例示したが、例えば下部電極線 151A を共通電極線として GND に接続し、上部電極線 153A をそれぞれ独立して形成する構成などとしてもよい。

これらの下部電極 151、上部電極 153、下部電極線 151A、および上部電極線 153A の形成素材としては、導電性を有する金属膜であればよく、金属膜を複数層積層した積層膜を用いてもよい。なお、本実施形態では、下部電極 151 および下部電極線 151A として、Ti/Ir/Pt/Ti 積層膜を用い、上部電極 153 および上部電極線 153A としては、Ir 膜を用いている。

【 0 0 4 6 】

圧電膜 152 は、例えば PZT (ジルコン酸チタン酸鉛 : lead zirconate titanate) を膜状に成膜することで形成される。なお、本実施形態では、圧電膜 152 として PZT を用いるが、電圧を印加することで、面内方向に収縮することが可能な素材であれば、いかなる素材を用いてもよく、例えばチタン酸鉛 (PbTiO₃)、ジルコン酸鉛 (PbZrO₃)、チタン酸鉛ランタン ((Pb, La)TiO₃) などを用いてもよい。

【 0 0 4 7 】

このような超音波振動子 16 では、下部電極 151 と、上部電極 153 とに電圧を印加することで、圧電膜 152 が面内方向に伸縮する。このとき、圧電膜 152 の一方の面は

10

20

30

40

50

、下部電極 151 を介して支持膜 14 に接合され、他方の面には、上部電極 153 が形成される。ここで、上部電極 153 上には他の層が積層形成されないため、圧電膜 152 の支持膜 14 側が伸縮しにくく、上部電極 153 側が伸縮し易くなる。このため、圧電膜 152 に電圧を印加すると、開口部 111 側に凸となる撓みが生じ、ダイアフラム 141 を撓ませる。したがって、圧電膜 152 に交流電圧を印加することで、ダイアフラム 141 が膜厚方向に対して振動し、このダイアフラム 141 の振動により超音波が発信される。

また、超音波振動子 16 で超音波を受信する場合、超音波がダイアフラム 141 に入力されると、ダイアフラム 141 が膜厚方向に振動する。超音波振動子 16 では、このダイアフラム 141 の振動により、圧電膜 152 の下部電極 151 側の面と上部電極 153 側の面とで電位差が発生し、上部電極 153 および下部電極 151 から圧電膜 152 の変位量に応じた受信信号（電流）が出力される。

10

【0048】

そして、このような超音波振動子 16 が走査直線方向 A に沿って複数配置される超音波アレイ 12 では、各超音波振動子 16 から超音波を発信させるタイミングを遅延させずらすことで、所望の方向に超音波の平面波を発信することが可能となる。

図 5 は、各超音波素子（1）～（4）に入力する駆動信号を、 t だけ順に遅延させて、入力した際の超音波の発信方向（発信角度）を示す図である。

各超音波振動子 16 から超音波を発信させると、これらの超音波が互いに強めあう合成波面 W が形成されて伝搬される。ここで、図 5 に示すように、配設間隔が d に設定された各超音波素子（1）～（4）へ入力する駆動信号を t だけ遅延させると、先に駆動信号が入力された超音波振動子 16 から発信される超音波の波面と、後に駆動信号が入力された超音波振動子 16 から発信される波面とで、位相が異なるため、合成波面 W が走査直線方向 A に対して傾斜して伝搬される。

20

この時、合成波面 W の伝搬方向と、走査直線方向 A に直交する走査直交方向との発信角度を s 、音速を c とすると、次式（2）の関係が成立する。

【0049】

【数 2】

$$\Delta t = \frac{d \sin \theta_s}{c} \quad \dots (2)$$

30

【0050】

図 6 は、1つの超音波アレイ 12 のスキャンエリアを示す図である。図 7 は、超音波振動子 16 から発信される超音波のビーム形状を示す図である。図 8 は、超音波アレイ 12 の各超音波アレイ 12 のスキャンエリアを示す図である。なお、以降の説明にあたり、説明を分かり易くするため、図 6 上図のようなセンサー断面の概略図において、音響整合部 61 の図示を省略する。

超音波アレイ 12 は、上述のように、各超音波振動子 16 に入力する駆動信号のタイミングを遅延させることで、超音波の発信角度を変化させることができる。ここで、超音波アレイ 12 は、ライン状アレイ構造（1次元アレイ構造）を有しているため、超音波の発信角度は、図 6 に示すように、走査直線方向 A を通り、基板 11 に対して直交するスキャン面に制限され、スキャン面に対して交差する方向に発信角度を変化させることはできない。

40

【0051】

さらに、有限の面積を持った各超音波振動子 16 のダイアフラム 141 から発信される超音波は、図 7 に示すようなビーム形状（図 7 中、一点鎖線にて示す）となる。ここで、超音波振動子 16 のダイアフラム 141 の直径を m とし、波長 λ の超音波を発信した場合、ダイアフラム 141 から $m/4$ までの距離がフレネルゾーンとなる。このフレネル

50

ゾーンでは、超音波がほぼ平面波として伝搬させることが可能となり、フレネルゾーンを越える範囲であるフラウンホーファーゾーンでは、超音波の波面が球面状となって拡散伝搬される。超音波により血管の位置を測定する場合、フラウンホーファーゾーンでは、超音波が拡散されるため、正確な位置情報を取得することができないので、フレネルゾーン内の血管を超音波により検出することになる。

以上により、1つの超音波アレイ12により、血管位置を測定可能なスキャンエリアSは、図6に示すように、走査直線方向Aを通り、基板11に対して直交するスキャン面内で、かつ、超音波アレイ12からの距離がフレネルゾーンの範囲内(超音波アレイ12からの距離が $m^2/4$ までの範囲)となる扇状範囲となる。

なお、ここでは、超音波振動子16の走査直交方向の厚み寸法が十分小さいものであるため、超音波アレイ12によるスキャンエリアSは、スキャン面内としたが、例えば、超音波振動子16が走査直交方向に沿って長手状に形成される場合、スキャンエリアSは、超音波振動子16の長手方向の寸法分だけ幅寸法を有する体積領域となる。

【0052】

本実施形態の超音波センサー10では、上記のような超音波アレイ12が、基板11の中央部に、各走査直線方向A1~A4が異なる方向となるように配置される。したがって、これらの4つの超音波アレイ12により、それぞれ異なる面方向を有するスキャンエリアS(S1~S4)が分布することになる。

図9は、超音波センサーのスキャンエリアに血管が位置する場合の一例を示す図であり、(A)は斜視図、(B)は平面図である。なお、以降の説明にあたり、説明を分かり易くするため、図9(A)のようなセンサー概略斜視図において、音響整合部61の図示を省略する。

上記のような超音波センサー10では、その直下のスキャン可能領域Sv内に血管Kが通過する場合、4つの超音波アレイ12の各スキャンエリアSのうち少なくとも2つのエリアに血管Kが通過する。したがって、これらの超音波アレイ12から超音波を発信し、血管Kにより反射された超音波を受信することで、血管Kの位置や周波数偏移量を取得することが可能となる。

【0053】

〔2-2. 超音波アレイ切替回路の構成〕

次に、図2に戻って、装置本体2の他の構成について、説明する。

超音波アレイ切替回路21は、超音波センサー10に設けられる4つの超音波アレイ12のうち、駆動させる超音波アレイ12を切り替えるスイッチング回路である。

本実施形態の生体検査装置1では、1つの超音波アレイ12から超音波の送受信が実施されている間、他の超音波アレイ12への駆動信号の出力、および他の超音波アレイ12からの受信信号の受信は実施しない。これにより、駆動対象となった超音波アレイ12では、他の超音波アレイ12から発信された超音波を受信してしまい、ノイズが検出される不都合や、駆動対象以外の超音波アレイ12から受信信号が検出されてしまう不都合を回避できる。

この超音波アレイ切替回路21は、例えば、各超音波アレイ12の下部電極線151Aおよび上部電極線153Aに接続される端子群を備え、中央演算回路29から入力されるアレイを選択する旨の切替制御信号に基づいて、切替制御信号に基づいた超音波アレイ12に対応した端子群と、送受信切替回路22とを接続する。また、駆動させない超音波アレイ12に対応した端子群は、例えば、下部電極線151Aおよび上部電極線153Aの双方をGNDに接続することで、駆動させない構成としてもよい。

【0054】

〔2-3. 送受信切替回路の構成〕

送受信切替回路22は、超音波モード切替制御部23から入力されるモード切替信号に基づいて、接続状態を切り替えるスイッチング回路である。

具体的には、超音波モード切替制御部23から超音波発信モードに切り替える旨の制御信号が入力された場合、送受信切替回路22は、信号遅延回路25から入力された駆動信

10

20

30

40

50

号を、超音波アレイ切替回路 2 1 に出力可能な接続状態に切り替わる。一方、送受信切替回路 2 2 は、超音波モード切替制御部 2 3 から超音波受信モードに切り替える旨の制御信号が入力された場合、超音波アレイ切替回路 2 1 から入力される受信信号を受信計測部 2 6 に出力可能な接続状態に切り替わる。

【 0 0 5 5 】

〔 2 - 4 . 超音波モード切替制御部の構成 〕

超音波モード切替制御部 2 3 は、超音波アレイ 1 2 から超音波を発信させる超音波発信モードと、超音波アレイ 1 2 にて超音波を受信させる超音波受信モードと、を切り替える。

具体的には、超音波モード切替制御部 2 3 は、中央演算回路から血管状態の測定を開始する旨の制御信号が入力されると、まず、超音波モードに切り替える処理を実施する。この処理では、超音波モード切替制御部 2 3 は、送受信切替回路 2 2 に、発信モードに切り替える旨の制御信号を出力し、超音波信号発信回路 2 4 から駆動信号を出力させる旨の制御信号を出力する。また、超音波モード切替制御部 2 3 は、図示しない計時部により計測される時間を認識し、超音波発信モードから所定の発信時間経過後に、超音波受信モードに切り替える処理を実施する。ここで発信時間は、超音波アレイ 1 2 から例えば 1 ~ 2 周波数のパースト波が発信される時間程度に設定されていればよい。受信モードでは、超音波モード切替制御部 2 3 は、送受信切替回路 2 2 に受信モードに切り替える旨の制御信号を出力して、送受信切替回路 2 2 を、超音波アレイ 1 2 から入力される受信信号を受信計測部 2 6 に入力可能な接続状態にスイッチングさせる。

なお、超音波モード切替制御部 2 3 は、上記処理を例えば予め設定された回数実施する。この回数は、超音波の発信角度の設定数により適宜設定される回数であり、例えば、図 6 に示すように、超音波の発信角度を 5 段階に切り替えて血管 K の位置を測定する場合、5 回上記の処理を繰り返す。

なお、受信信号に基づいて、血管位置が検出できなかった場合、さらに上記処理を繰り返し替えてもよい。

【 0 0 5 6 】

〔 2 - 5 . 超音波信号発信回路の構成 〕

超音波信号発信回路 2 4 は、発信モードにおいて、超音波モード切替制御部 2 3 から駆動信号を出力させる旨の制御信号が入力されると、超音波アレイ 1 2 の超音波振動子 1 6 を駆動させるための駆動信号（駆動電圧）を信号遅延回路 2 5 に出力する。

【 0 0 5 7 】

〔 2 - 6 . 信号遅延回路の構成 〕

信号遅延回路 2 5 は、本発明の遅延制御部を構成する。この信号遅延回路 2 5 は、超音波信号発信回路 2 4 から、各超音波振動子 1 6 に対する駆動信号が入力されると、その駆動信号を遅延させて送受信切替回路 2 2 に出力する。

ここで、信号遅延回路 2 5 は、遅延時間計算部 2 7 から入力される遅延設定信号に基づいて、各超音波振動子 1 6 を駆動させるための駆動信号を t ずつ遅延させて送受信切替回路 2 2 に出力する。

【 0 0 5 8 】

〔 2 - 7 . 受信計測部の構成 〕

受信計測部 2 6 は、計時部にて計測される時間を監視し、超音波が受信されまでの時間を計測する。なお、この受信計測部 2 6 は、本発明の周波数偏移量算出部、受信時間計測部としても機能する。

すなわち、受信計測部 2 6 は、超音波モード切替制御部 2 3 により発信モードに切り替える処理が実施されたタイミングからの時間を監視する。すなわち超音波アレイ 1 2 から超音波が発信され、超音波モード切替制御部 2 3 により、計時部でカウントされる時間がリセットされてからの時間を監視する。そして、超音波モード切替制御部 2 3 により受信モードに切り替える処理を実施され、超音波アレイ 1 2 で受信された反射超音波に応じた受信信号が送受信切替回路 2 2 から受信計測部 2 6 に入力されると、その入力されたタイ

10

20

30

40

50

ミングでの時間 (T O F データ : Time Of Flight データ) を取得し、取得した T O F データを中央演算回路 2 9 に出力する。

【 0 0 5 9 】

ここで、T O F データの取得には、図 1 0 に示すタイミングで実施する。図 1 0 において、(A) は、1 つの超音波アレイから血管 K に対して超音波を発信した際のモデルを示す図、(B) は、駆動信号の出力タイミングおよび受信信号のタイミングを示す図である。

図 1 0 (A) に示すように、超音波アレイ 1 2 から超音波を発信させると、この超音波は、血管 K の超音波アレイに近接する側の血管壁 (第一血管壁 K 1 と称す) で、一部が反射され、残りが血管 K 内に透過される。この第一血管壁 K 1 で反射された超音波が超音波アレイ 1 2 で受信されると、超音波アレイ 1 2 は、受信信号 S i g 1 を出力する。

また、血管 K 内に透過した超音波のうち、一部が血液により反射されるが、この時、血流速度に応じた周波数の偏移が起こる。この血液で反射された超音波が超音波アレイ 1 2 で受信されると、超音波アレイ 1 2 は受信信号 S i g 2 を出力する。

さらに、血液を透過した超音波の一部は、超音波アレイ 1 2 から離間する側の血管壁 (第二血管壁 K 2 を称す) で反射される。この第二血管壁 K 2 で反射された超音波が超音波アレイ 1 2 で受信されると、超音波アレイ 1 2 は、受信信号 S i g 3 を出力する。

ここで、受信計測部 2 6 は、駆動信号が出力されて超音波アレイ 1 2 から超音波が出力されるタイミングを基準、すなわち 0 秒とし、受信信号 S i g 1 が受信されるまでの時間 T 1、受信信号 S i g 3 が受信されるまでの時間 T 2 を計測する。そして、受信計測部 2 6 は、図 1 0 (B) に示すように、受信信号 S i g 1 が受信された時間 T 1 に、時間差の半値 $(T 1 - T 2) / 2$ を加算した時間 T 3 $(= T 1 + (T 2 - T 1) / 2)$ を T O F として算出する。

また、受信計測部 2 6 は、超音波アレイ 1 2 から発信された超音波の周波数と、超音波アレイ 1 2 で受信された超音波の周波数の差である周波数偏移量 f を算出し、中央演算回路 2 9 に出力する。

【 0 0 6 0 】

〔 2 - 8 . 遅延時間計算部の構成 〕

遅延時間計算部 2 7 は、中央演算回路 2 9 から入力される発信角度データに基づいて、各超音波振動子 1 6 の駆動遅延時間を算出する。

ここで、この発信角度データは、記憶部 2 8 に予め記憶されているデータである。ここでは、図 6 に示すように、 $s = 1 \sim 5$ の 5 つの発信角度データが予め記憶されている例を示す。なお、6 個以上の発信角度データが記憶される構成としてもよく、より細かく発信角度を変化させる構成などとしてもよい。

そして、遅延時間計算部 2 7 は、入力された発信角度データ s と、予め設定されている超音波振動子 1 6 の素子ピッチ d と、音速 c とを用いて、上記式 (1) に基づいて、遅延時間 t を算出し、遅延設定信号として信号遅延回路 2 5 に出力する。

【 0 0 6 1 】

〔 2 - 9 . 記憶部の構成 〕

記憶部 2 8 は、中央演算回路 2 9 や遅延時間計算部 2 7 での各種処理を実施するための各種プログラムや各種データなどを記憶する。

具体的には、各種データとして、超音波センサー 1 0 における超音波アレイ 1 2 の位置データ、発信角度データ s 、T O F データ、周波数偏移量データ、および発信超音波の周波数に関する発信周波数データなどが挙げられる。また、各種プログラムとして、血管測定処理の全体を制御する制御プログラム、超音波が反射された血管 K の 1 点の座標位置を演算する反射位置算出プログラム、入力された周波数偏移量データを管理する偏移量管理プログラム、血流方向 (血流位置) を算出する位置算出プログラム、血流速度を算出する速度算出プログラムなどが記録される。

【 0 0 6 2 】

〔 2 - 1 0 . 中央演算回路の構成 〕

10

20

30

40

50

中央演算回路 29 は、記憶部 28 に記憶されるプログラムを展開することで、各種処理を実施する。ここで、中央演算回路 29 は、記憶部 28 に記憶される偏移量管理プログラムを読み込み、処理を実施することで、本発明の最大偏移量取得部として機能する。また、中央演算回路 29 は、記憶部 28 に記憶される反射位置算出プログラムを読み込み、処理を実行することで、本発明の反射位置算出部として機能する。また、中央演算回路 29 は、記憶部 28 に記憶される位置算出プログラムを読み込み、処理を実施することで、本発明の移動方向測定部として機能する。また、中央演算回路 29 は、記憶部 28 に記憶される速度算出プログラムを読み込み、処理を実施することで、本発明の流速算出部として機能する。すなわち、中央演算回路 29 は、本発明の最大偏移量取得部、反射位置算出部、移動方向測定部、および流速算出部を構成する。

10

【0063】

この中央演算回路 29 は、例えば利用者による操作部 5 の操作により血管位置の測定を開始する旨の入力信号が入力された場合、超音波モード切替制御部 23 に測定を開始する旨の制御信号を出力する。

また、中央演算回路 29 は、超音波アレイ切替回路 21 に超音波アレイ 12 を切り替える旨の切替制御信号を出力する。

また、中央演算回路 29 は、記憶部 28 から発信角度データを読み込み、遅延時間計算部 27 に入力する。

さらに、中央演算回路 29 は、偏移量管理プログラムを実施することで、受信計測部から入力される周波数偏移量のうち、最大となる最大周波数偏移量を取得する処理を実施する。

20

さらには、中央演算回路 29 は、反射位置算出プログラムを実行することで、超音波が反射された位置を演算する反射位置演算処理を実施する。

さらには、中央演算回路 29 は、位置算出プログラムを実行することで、血管 K の位置を算出し、血流方向を特定する血流方向演算処理を実施する。

さらには、中央演算回路 29 は、速度算出プログラムを実行することで、最大周波数偏移量、血流方向、発信超音波の周波数に基づいて、血流速度を算出する血流速度演算処理を実施する。

そして、中央演算回路 29 は、上記各種処理で算出された血流速度などを表示部 4 に表示させる処理を実施する。

30

なお、各種処理の詳細については、後述の血流速測定方法において、説明する。

【0064】

[3. 生体検査装置による血流速測定方法]

次に、上記のような生体検査装置 1 による血流速測定方法について、図面に基づいて説明する。図 11 は、生体検査装置による血流速測定処置のフローチャートである。図 12 (A) は、1つの超音波アレイにおいて、超音波の発信角度を変化させた際のスキャンエリアを示す図であり、(B) は、受信信号から得られる周波数偏移量の変化を示す図である。図 13 は、図 9 に示すような血管に対して、各スキャンエリアと交差する血管の交差位置の一例を示す図である。図 14 は、超音波アレイの位置データを示す図である。

【0065】

40

本実施形態の生体検査装置 1 は、上述したように、生体の例えば腕などの検査対象位置に、超音波センサー 10 を密着させ、バンド 3 を締め付けて装置本体 2 を検査対象位置に固定する。これにより、例えば利用者が、長時間手で装置本体を保持するなどの必要がなく、容易に長期に亘る血管状態の測定を実施することが可能となる。

そして、利用者が操作部 5 を操作するなどして、入力信号が入力されると、生体検査装置 1 は、血流速測定処理を開始する。

この血流速測定処理では、図 11 に示すように、生体検査装置 1 の中央演算回路 29 は、まず、初期化処理を実施する(ステップ S1)。この初期化処理では、アレイ変数 N_a 、角度変数 N_s を初期化、すなわち $N_a = 1$ 、 $N_s = 1$ を設定する。

次に、中央演算回路 29 は、アレイ変数 N_a の超音波アレイ 12 を駆動可能に切り替え

50

る処理を実施する（ステップS2）。ここで、中央演算回路29は、アレイ変数 N_a が $N_a = 1$ の時には超音波アレイ12Aに切り替える旨の切替制御信号を超音波アレイ切替回路21に出力し、 $N_a = 2$ の時には超音波アレイ12Bに切り替える旨の切替制御信号を超音波アレイ切替回路21に出力し、 $N_a = 3$ の時には超音波アレイ12Cに切り替える旨の切替制御信号を超音波アレイ切替回路21に出力し、 $N_a = 4$ の時には超音波アレイ12Dに切り替える旨の切替制御信号を超音波アレイ切替回路21に出力する。

【0066】

この後、中央演算回路29は、本発明の超音波受発信ステップを実施する。この超音波受発信ステップでは、ステップS3の超音波発信モードにおける各種処理およびステップS4の超音波受信モードにおける各種処理が含まれる。

10

この超音波発信モードでは、中央演算回路29は、記憶部28から発信角度データ s を読み込み、遅延時間計算部27に出力する。ステップS1により初期化された状態では、角度変数 $N_s = 1$ であるので、発信角度データ1を読み込み、遅延時間計算部27に出力する。これにより、遅延時間計算部27は、式(1)に基づいて、遅延時間 t を算出し、遅延設定信号として信号遅延回路25に出力する。

【0067】

また、中央演算回路29は、超音波モード切替制御部23に超音波発信モードに切り替える旨の制御信号を出力する。超音波モード切替制御部23は、中央演算回路29から制御信号が入力されると、送受信切替回路22に、信号遅延回路25から入力される駆動信号を超音波アレイ切替回路21に出力する旨の制御信号を出力する。また、超音波モード切替制御部23は、超音波信号発信回路24に超音波アレイ12を駆動させるための駆動信号を発信する旨の制御信号を出力する。

20

これにより、超音波信号発信回路24から、超音波アレイ12の各超音波振動子16に出力するための駆動信号（駆動パルス）が信号遅延回路25に出力される。また、この信号遅延回路25では、上記のように、遅延時間計算部27から遅延設定信号が入力されている。このため、各駆動信号は、遅延設定信号に基づいた遅延時間だけ遅延させて送受信切替回路22に出力される。

また、送受信切替回路22は、上記のように、超音波モード切替制御部23から入力される制御信号により、信号遅延回路25から入力される駆動信号を超音波アレイ切替回路21に出力する状態にスイッチングされている。このため、信号遅延回路25から出力された遅延処理済みの駆動信号は、超音波アレイ切替回路21を介して、アレイ変数 N_a に対応した超音波アレイ12の各超音波振動子16に出力される。

30

以上により、アレイ変数 N_a に対応した超音波アレイ12から、角度変数 N_s に対応した発信角度で超音波が出力される。

【0068】

また、超音波モード切替制御部23は、中央演算回路29から超音波発信モードに切り替える旨の制御信号を受信して、超音波信号発信回路24から駆動信号を出力させたタイミング、すなわち、超音波アレイ12から超音波が発信されたタイミングで計時部にて計測される時間をリセットして、経過時間を計測する。そして、超音波モード切替制御部23は、例えば1～2周期のバースト波が出力される時間後に、ステップS4の超音波受信モードの各種処理を実施する。

40

なお、超音波モード切替制御部23は、遅延時間計算部27により計算される遅延時間 t に基づいて、前記超音波振動子16から超音波信号の出力が終了する発信終了時間を算出し、超音波アレイ12から超音波が発信されたタイミングからこの発信終了時間の経過後に受信モードに切り替える制御を実施してもよい。

【0069】

ステップS4の超音波受信モードでは、超音波モード切替制御部23は、送受信切替回路22に、超音波アレイ切替回路21から入力される受信信号を、受信計測部26に出力する旨の制御信号を出力する。

これにより、超音波アレイ12で超音波が受信されて、受信信号が超音波アレイ12か

50

ら受信信号が出力されると、その受信信号が、超音波アレイ切替回路 2 1 から送受信切替回路 2 2 を経て、受信計測部 2 6 に入力可能な状態となる。

【 0 0 7 0 】

そして、この超音波受信モードでは、受信計測部 2 6 は、送受信切替回路 2 2 から入力される受信信号を監視し、入力があった場合には、受信信号に基づいた周波数偏移量、T O F を算出する（周波数偏移量算出ステップ）。

ここで、図 1 2 における発信角度 a の場合のように、超音波の発信方向に血管 K が存在する場合、血管壁や血液で反射された超音波が超音波に受信されることで、受信信号が出力される。この場合、受信計測部 2 6 は、上述したように、血管 K の第一血管壁 K 1 で反射された超音波に基づいた受信信号 S i g 1 が入力されるタイミング T 1 と、血管 K の第二血管壁 K 2 で反射された超音波に基づいた受信信号 S i g 3 が入力されるタイミング T 2 とに基づいて、時間 $T 3 = T 1 + (T 2 - T 1) / 2$ を算出して T O F データとして取得する。

また、上述した図 1 0 に示すように、超音波が血管 K 内を流れる血液で反射された場合、血流速度に応じて周波数が偏移するため、受信計測部 2 6 には、受信信号 S i g 1 と異なる周波数の受信信号 S i g 2 が入力される。したがって、受信計測部 2 6 は、受信信号 S i g 2 の信号周波数と、発信信号 S i g 0 の信号周波数との差から周波数偏移量を算出する。ここで、本実施形態では、ステップ S 3 の超音波発信モード、およびステップ S 4 の超音波受信モードにおける超音波送受信処理は、予め設定された周期情報に基づき、周期的に実施される。したがって、受信計測部 2 6 は、周期的に受信される超音波の受信信号を、F F T（高速フーリエ変換）を用いた演算アルゴリズムにより処理して周波数偏移量を算出する。

なお、受信信号 S i g 1 は、発信信号の信号周期と略同一であるため、受信信号 S i g 1 の信号周波数と、受信信号 S i g 2 の信号周波数との差から周波数偏移量を算出する処理を実施してもよい。

また、受信計測部 2 6 は、周波数偏移量が記録される周波数偏移量データ、T O F が記録される T O F データ、および受信信号 S i g 1 , S i g 3 の受信タイミング T 1 , T 2 が記録される受信タイミングデータを中央演算回路に出力する。中央演算回路 2 9 は、これらの周波数偏移量データ、T O F データ、受信タイミングデータ、およびこれらのデータが入力された際のアレイ変数 $N a$ 、角度変数 $N s$ を関連付けた受信データを、適宜読み出し可能に記憶部 2 8 に記憶する。

【 0 0 7 1 】

この後、中央演算回路 2 9 は、角度変数 $N s$ に 1 を加算し（ステップ S 5）、角度変数 $N s$ が最大値 $N s M A X$ 以上となったか否かを判断する（ステップ S 6）。なお、本実施形態では、超音波アレイから超音波を 5 段階の角度に切り替えて発信するものとするため、 $N s M A X = 5$ となる。このステップ S 6 において、 $N s = N s M A X$ （本実施形態では、 $N s = 5$ ）となる場合、中央演算回路 2 9 は、ステップ S 3 の超音波発信モードの処理に戻る。

【 0 0 7 2 】

一方、ステップ S 6 において、 $N s > N s M A X$ （本実施形態では、 $N s > 5$ ）となる場合、角度変数 $N s$ を初期化して $N s = 1$ を設定し、アレイ変数 $N a$ に 1 を加算する（ステップ S 7）。

【 0 0 7 3 】

そして、中央演算回路 2 9 は、アレイ変数 $N a$ が最大値 $N a M A X$ を超えたか否かを判断する（ステップ S 8）。なお、本実施形態では、超音波センサー 1 0 に 4 つの超音波アレイ 1 2 が設けられる例を示すため、 $N a M A X = 4$ となる。

このステップ S 8 で、アレイ変数 $N a$ が $N a M A X$ （本実施形態では、4）以下である場合、ステップ S 2 の処理に戻り、他の超音波アレイ 1 2 によるスキャンを実施する。これにより、図 1 3 に示すように、全ての超音波アレイ 1 2 により、スキャンエリア S 1 ~ S 4 内の血管 K をスキャンすることが可能となる。

【 0 0 7 4 】

この後、中央演算回路 2 9 は、記憶部 2 8 から偏移量管理プログラムを読み出して実行することで、最大偏移量取得処理を実施する（ステップ S 9：最大偏移量取得ステップ）。

この最大偏移量取得処理では、記憶部 2 8 から受信データを読み込み、血管位置の算出や、血流の測定において、最適な受信データを取得する処理を実施する。

ここで、1つの超音波アレイから超音波の発信角度を切り替えて発信させ、その受信信号に基づいて周波数偏移量を算出すると、図 1 2 (B) に示すようなデータが得られる。この図 1 2 (B) に示すように、スキャンエリア S 内に血管 K がある場合、超音波が血管 K 中の血液により反射される位置で周波数偏移量が増大し、血流速度が最も早くなる血管 K 中心に向かって超音波が射出される際（発信角度 α ）において、周波数偏移量が最大値 f_a となる。

10

そこで、最大偏移量取得処理では、中央演算回路 2 9 は、まず、各超音波アレイ 1 2 からそれぞれ超音波を発信させて得られる周波数偏移量データから、各超音波アレイ 1 2 に対する周波数偏移量の最大値 f_a をそれぞれ取得し、これを各超音波アレイ 1 2 における固有周波数偏移量とする。

そして、中央演算回路 2 9 は、これらの 4 つの固有周波数偏移量 f_a のうち、最大となる最大周波数偏移量 f_{max} 、および次に大きい値の第二周波数偏移量 f_{next} を取得する。また、これらの最大周波数偏移量 f_{max} および第二周波数偏移量 f_{next} に対応する受信データを読み込む。

20

ここで、最大周波数偏移量 f_{max} に関連付けられたアレイ変数 N_a および角度変数 N_s に対応する超音波アレイ 1 2 および発信角度が、式 (1) により血流速度を算出する際に、誤差が最小となる適切な超音波入射角度を与える最適パラメータとなる。

【 0 0 7 5 】

次に、中央演算回路 2 9 は、記憶部 2 8 から反射位置算出プログラムを読み出し、反射位置演算処理を実施する（ステップ S 1 0）。

このステップ S 1 0 の反射位置演算処理では、中央演算回路 2 9 は、最大周波数偏移量 f_{max} および第二周波数偏移量 f_{next} に対応した受信データから、T O F データ、アレイ変数 N_a 、および角度変数 N_s を読み出し、血管 K における 2 点（反射位置）を算出する。ここで、反射位置の座標は、アレイ変数 N_a に対応した超音波アレイ 1 2 の走査直線方向 A_i が x 軸（図 1 4 参照）となす角度を θ_i とし、角度変数 N_s に対応する発信角度を ϕ_i とし、T O F を t_i とした際、反射位置 V_i の座標（ V_{xi} 、 V_{yi} 、 V_{zi} ）は次式 (3) により与えられる。中央演算回路 2 9 は、この式 (3) に基づいて、血管 K の 2 点の反射位置を算出する。なお、 θ_i は、記憶部 2 8 に予め記憶されている各超音波アレイ 1 2 の位置を示す位置データである。

30

【 0 0 7 6 】

【 数 3 】

$$V_i = \begin{pmatrix} V_{xi} \\ V_{yi} \\ V_{zi} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} X_i + \frac{1}{2} ct_i \cdot \sin\theta_i \cdot \cos\phi_i \\ Y_i + \frac{1}{2} ct_i \cdot \sin\theta_i \cdot \cos\phi_i \\ \frac{1}{2} ct_i \cdot \cos\theta_i \end{pmatrix} \quad \dots \quad (3)$$

40

【 0 0 7 7 】

次に、中央演算回路 2 9 は、記憶部 2 8 から位置算出プログラムを読み出し、血流方向

50

演算処理を実施する（ステップS11：移動方向検出ステップ）。

図15は、血流方向を演算するためのモデルを示す図である。図15において、V1は、最大周波数偏移量 f_{\max} に対応する血管Kの反射位置、V2は、第二周波数偏移量 f_{next} に対応する血管Kの反射位置である。

この血流方向演算処理では、中央演算回路29は、図15に示すように、ステップS10で算出された2つの反射位置座標から、ベクトル(V1V2)（又はベクトル(V2V1)）を算出し、これを血流方向（血流位置）と見なす。すなわち、この血管位置測定処理では、超音波センサー10の直下領域Svが十分に小さいものであり、上記ステップS10で演算された2つ反射位置V1, V2を結ぶ直線上に、血管Kが位置しているものと見なして血管位置の測定結果とする。

10

【0078】

この後、中央演算回路29は、記憶部28から速度算出プログラムを読み出し、血流速度演算処理を実施する（ステップS12：流速演算ステップ）。

この血流速度演算処理では、中央演算回路29は、上述した式(1)に基づいて、血液の流速を演算する。ここで、超音波入射角度 θ は、最大周波数偏移量 f_{\max} を検出した超音波アレイ12の位置をA1（図15では、超音波アレイ12Cの位置の例を示す）として、ベクトルA1V1と、ベクトルV1V2とがなす角となる。したがって、超音波入射角度 θ は、次式(4)の関係を満たす。

【0079】

【数4】

20

$$\cos\gamma = \frac{\overrightarrow{V_1V_2} \cdot \overrightarrow{A_1V_1}}{\left| \overrightarrow{V_1V_2} \right| \left| \overrightarrow{A_1V_1} \right|} \quad \dots (4)$$

【0080】

したがって、上述した式(1)に、上記式(4)を代入して変形することで、次式(5)が導き出される。

【0081】

【数5】

30

$$U_0 = \frac{c \cdot \Delta f_{\max}}{2f_0 \cos\gamma} = \frac{c \cdot \Delta f_{\max} \cdot \left| \overrightarrow{V_1V_2} \right| \left| \overrightarrow{A_1V_1} \right|}{2f_0 \cdot (\overrightarrow{V_1V_2} \cdot \overrightarrow{A_1V_1})} \quad \dots (5)$$

【0082】

中央演算回路29は、速度算出プログラムを実行することで、最大周波数偏移量 f_{\max} 、式(4)により演算される超音波入射角度 θ 、音速 c 、超音波アレイ12から発信された超音波の周波数 f_0 を用い、上記式(5)に基づいて、血流速度 v_0 を算出する。

40

【0083】

また、生体検査装置1は、上記のようなステップS1～ステップS12の処理を、周期的に繰り返し実施することで、長時間に亘って血管位置の経時変化を取得することが可能となる。特に、本実施形態の生体検査装置1は、バンド3により常時利用者に装着することが可能であり、上記のように、周期的に測定を実施することで、利用者の動きにより血管位置が変化した場合でも正確に血管位置を特定することができる。したがって、長期間に亘って、正確な血管位置に対する血管状態の測定が可能となる。

なお、この繰り返し処理を実施する際、生体検査装置1は、最大周波数偏移量 f_{\max}

50

および第二周波数偏移量 f_{next} が検出された 2 つの超音波アレイ 12 を固定し、これらの 2 つの超音波アレイにより測定される受信データに基づいて、ステップ S 9 ~ ステップ S 12 を繰り返し実施してもよい。この場合、血流速測定の度に全超音波アレイ 12 を用いて最大周波数偏移量 f_{max} 、第二周波数偏移量 f_{next} を取得する必要がなくなり、処理を簡単に行うことができ、処理負荷の軽減、処理速度の向上、省エネルギー化を図ることができる。一方、本実施形態のように、周期的に血流速測定を実施する際に、ステップ S 1 ~ S 12 を繰り返し実行することで、例えば利用者が普段の生活で活発に動き、血管位置がずれた場合であっても、測定の度に血管位置を正確に把握して血流速測定を実施することができるため、より精度の高い血流速測定を実施することができる。

【 0 0 8 4 】

10

〔 4 . 第一実施形態の作用効果 〕

上述したように、上記第一実施形態の生体検査装置 1 では、超音波センサー 10 は、基板 11 に走査直線方向 A がそれぞれ異なる 4 つの超音波アレイ 12 が設けられ、これらの超音波アレイ 12 は、それぞれ走査直線方向に沿って超音波振動子 16 が配設されたライン状アレイ構造に構成されている。また、生体検査装置 1 は、遅延時間計算部 27 により計算された遅延時間を信号遅延回路 25 に入力することで、各超音波アレイ 12 の各超音波振動子 16 に入力される駆動信号が遅延され、超音波アレイ 12 から出力される超音波の合成波面 W が所望の方向に制御可能な構成となり、各超音波アレイ 12 により、扇状のスキャンエリアを走査することが可能となっている。そして、生体検査装置 1 の受信計測部 26 は、各超音波アレイにおける周波数偏移量を取得し、中央演算回路 29 へ出力する。また、中央演算回路 29 は、最大偏移量算出プログラムを読み出すことで、これらの周波数偏移量のうち最大周波数偏移量 f_{max} を取得する。

20

ここで、この最大周波数偏移量 f_{max} は、血流の流速算出時に、誤差が小さく、精度の高い演算が可能な超音波入射角度 に対応した、周波数偏移量となる。したがって、この生体検査装置 1 では、超音波センサー 10 の位置を調整して、例えば血管 K の向きに対して適切な超音波入射角度を設定するなどの煩雑な作業が不要となり、容易に、適切な超音波入射角度 に対する周波数偏移量を取得することができる。

そして、超音波センサー 10 は、ライン状アレイ構造の超音波アレイ 12 を複数備える構成であるため、例えば基板 11 上に 2 次元アレイ構造の超音波アレイを敷き詰めるような構成に比べて、アレイ構成、各超音波振動子への配線構造を簡単にでき、製造が容易であり、製造コストも低減できる。

30

【 0 0 8 5 】

また、駆動させる超音波アレイを順次切り替え、発信させる超音波の発信角度も順次切り替えてスキャンを実施することで、このような最大周波数偏移量 f_{max} を検出した超音波アレイ 12 や超音波の発信角度も容易に求まる。したがって、この最大周波数偏移量 f_{max} が検出された際の超音波入射角度 も、式 (4) により、演算により容易に算出することができる。

【 0 0 8 6 】

また、第一実施形態では、ステップ S 1 ~ ステップ S 12 を周期的に繰り返すことで、長期間に亘って、生体の血流状態や血流速の経時的変化を測定することができる。したがって、1 度の測定のみでは、検出できないような血流速の異常であっても、長期に亘った測定により、血流速の異常を発見することができ、利用者の健康維持を良好に支援することができる。

40

なお、本実施形態では、ステップ S 1 ~ S 12 を周期的に繰り返して長期間に亘る血流速測定を実施したが、上述のように、最大周波数偏移量 f_{max} 、第二周波数偏移量 f_{next} を固定し、ステップ S 9 ~ S 14 のみの処理を繰り返し実施してもよく、この場合、血管位置がずれた場合に測定精度が悪化するものの、処理の高速化、処理負荷の軽減、省エネルギー化を図ることができる。

【 0 0 8 7 】

また、1 回の血管測定において、超音波発信モードおよび超音波受信モードによる超音

50

波の送受信は、予め設定された周期データに基づいて、周期的に実施される。このため、受信計測部 26 は、周期的に出力される受信信号に基づいて、FFT を用いた演算アルゴリズムにより、迅速に、かつ高精度な周波数変位量を算出することができる。

【0088】

さらに、中央演算回路 29 は、位置算出プログラムを実行することで、最大周波数偏移量 f_{max} と関連付けられた受信タイミングデータ、および第二周波数偏移量 f_{next} と関連付けられた受信タイミングデータを読み込み、ベクトル ($V_1 V_2$) を算出する。すなわち、生体検査装置 1 は、血管 K の軸方向に超音波アレイ 12 の走査直線方向を合わせるなどの煩雑な作業を実施することなく、演算により容易に、血管 K の位置を算出することができる。

10

【0089】

また、中央演算回路 29 は、速度算出プログラムを実行することで、最大周波数偏移量 f_{max} 、発信超音波の周波数 f_0 、および式 (4) により演算される超音波入射角度に基づいて、式 (5) に基づいて、容易に血流速度を算出することができる。したがって、超音波センサー 10 の位置を調整して、超音波入射角度 を最適に設定するなどの煩雑な作業を不要にでき、容易に演算により精度の高い血流の流速を算出することができる。

【0090】

[第二実施形態]

次に、本発明に係る第二実施形態の生体検査装置について、図面に基づいて説明する。

上記第一実施形態の生体検査装置 1 では、血管状態として血流速度の測定を実施したが、第二実施形態の生体検査装置 1 では、血管状態として、上記血流速度に加えて、血圧を測定する。なお、第二実施形態以降の説明にあたり、第一実施形態と同様の構成については同符号を付し、その説明を省略または簡略する。

20

【0091】

[1. 生体検査装置の構成]

この第二実施形態の生体検査装置 1 は、第一実施形態と略同様の構成を備えるものであり、図 1 に示すように、装置本体 2 と、装置本体 2 に接続されるバンド 3 を備えている。

また、装置本体 2 の内部に設けられる各種構成も第一実施形態と略同様であり、超音波センサー 10 と、超音波アレイ切替回路 21 と、送受信切替回路 22 と、超音波モード切替制御部 23 と、超音波信号発信回路 24 と、信号遅延回路 25 と、受信計測部 26 と、遅延時間計算部 27 と、記憶部 28 と、中央演算回路 29 と、を含んで構成されている。なお、第一実施形態と同様の構成については、ここでの説明は省略する。

30

【0092】

ここで、第二実施形態の記憶部 28 には、各種プログラムとして、制御プログラム、反射位置算出プログラム、偏移量管理プログラム、位置算出プログラム、速度算出プログラムに加え、さらに血管径算出プログラム、および血圧を算出する血圧算出プログラムが記録されている。

【0093】

また、第二実施形態の中央演算回路 29 は、記憶部 28 に記憶される血管径算出プログラムを読み込み、処理を実施することで、本発明の径算出部として機能する。また、中央演算回路 29 は、記憶部 28 に記憶される血圧算出プログラムを読み込み、処理を実施することで、本発明の圧測定部として機能する。すなわち、中央演算回路 29 は、本発明の最大偏移量取得部、反射位置算出部、移動方向測定部、流速算出部、径算出部、および圧測定部を構成する。

40

【0094】

この中央演算回路 29 は、上記第一実施形態と同様に、例えば利用者による操作部 5 の操作により血管位置の測定を開始する旨の入力信号が入力された場合、超音波モード切替制御部 23 に測定を開始する旨の制御信号を出力する。

また、中央演算回路 29 は、超音波アレイ切替回路 21 に超音波アレイ 12 を切り替える旨の切替制御信号を出力する。

50

また、中央演算回路 29 は、記憶部 28 から発信角度データを読み込み、遅延時間計算部 27 に入力する。

さらに、中央演算回路 29 は、偏移量管理プログラムを実施することで、受信計測部から入力される周波数偏移量のうち、最大となる最大周波数偏移量を取得する処理を実施する。

さらには、中央演算回路 29 は、反射位置算出プログラムを実行することで、超音波が反射された位置を演算する反射位置演算処理を実施する。

さらには、中央演算回路 29 は、位置算出プログラムを実行することで、血管 K の位置を算出し、血流方向を特定する血流方向演算処理を実施する。

さらには、中央演算回路 29 は、速度算出プログラムを実行することで、最大周波数偏移量、血流方向、発信超音波の周波数に基づいて、血流速度を算出する血流速度演算処理を実施する。

これに加えて、第二実施形態の中央演算回路 29 は、血管径算出プログラムを実行することで、受信計測部 26 から入力される受信信号 $Sig1$ 、 $Sig2$ の受信タイミング $T1$ 、 $T2$ に基づいて、血管径を算出する血管径演算処理を実施する。

また、中央演算回路 29 は、血圧算出プログラムを実行することで、血圧を算出する血圧演算処理を実施する。

そして、中央演算回路 29 は、上記各種処理で算出された血流速度や血圧などを表示部 4 に表示させる処理を実施する。

【0095】

〔2. 生体検査装置による血圧測定方法〕

次に、上記のような生体検査装置 1 による血圧測定方法について、図面に基いて説明する。図 16 は、生体検査装置による血圧測定処置のフローチャートである。

図 16 に示すように、第二実施形態の生体検査装置 1 では、上記第一実施形態と同様の方法、すなわちステップ S1 ~ ステップ S12 を実施することで、血流速 $v0$ を算出する。

また、第二実施形態の血圧測定では、ステップ S9 の最大偏移量取得処理において、固有周波数偏移量 f_a のうち、最大となる最大周波数偏移量 f_{max} 、および次に大きい値の第二周波数偏移量 f_{next} に加え、最小値となる最小周波数偏移量 f_{min} 、および次に小さい値の第三周波数偏移量 f_{min_next} を取得する。

【0096】

そして、図 16 に示すように、中央演算回路 29 は、ステップ S12 の血流速演算処理の後、記憶部 28 から血管径算出プログラムを読み込み、血管径演算処理を実施する（ステップ S13：流路径取得ステップ）。これには、中央演算回路 29 は、ステップ S9 で取得した最小周波数偏移量 f_{min} に対応する受信データから、受信タイミングデータ（受信タイミング $T1$ 、 $T3$ ）を読み込み、これらの時間差（ $T2 - T1$ ）と、音速 c とに基づいて、血管径を算出する。

なお、この血管径演算処理では、中央演算回路 29 は、最小周波数偏移量 f_{min} に関連付けられる受信タイミングデータにより算出された径、第三周波数偏移量 f_{min_next} に関連付けられる受信タイミングデータにより算出された径の平均値を、血管径として取得するものであってもよい。また、中央演算回路 29 は、4 つの固有周波数偏移量 f_a に関連付けられる受信タイミングデータから、それぞれ径を算出し、それらの平均値を血管径としてもよい。

【0097】

この後、中央演算回路 29 は、記憶部 28 から血圧算出プログラムを読み出し、血圧演算処理を実施する（ステップ S14：血圧測定ステップ）。

この血圧演算処理では、中央演算回路 29 は、ステップ S12 で算出した血流の流速 $v0$ と、ステップ S13 で算出した血管径 D に基づいて、血圧を演算により算出する。

【0098】

ここで、図 17 に、血管 K 内の血液の流れを示す図を示す。図 17 において、(A) は

10

20

30

40

50

、血管 K の一部を拡大した概略図であり、(B) は血管 K 内の血液の速度分布を示す図である。

図 17 (A) に示すように、血管軸を中心軸 (X 軸) として、血管軸に直交する半径方向に r 軸を取ったモデルを考える。血管 K 内を流れる血液は、静脈であれば層流であり、動脈においても末梢に近い領域では層流となる。このような、層流状態では、血管 K 内を流れる血液は、下記のような一般式 (6) の関係式に従う。

【 0 0 9 9 】

【数 6】

$$\frac{d}{dr} \left(r \frac{du}{dr} \right) = \frac{r}{\mu} \frac{dP}{dx} \quad \dots (6) \quad 10$$

【 0 1 0 0 】

上記式 (6) において、 μ は流体の粘性率であり、 P は流体に係る圧力であり、 u は流体の速度である。ここで、血管壁と血液の境界部分では、血流の流速は 0 となるため、上記式 (6) から、下記式 (7) が導かれる。

【 0 1 0 1 】

【数 7】

$$u = \frac{1}{4\mu} \left(-\frac{dP}{dx} \right) (d^2 - r^2) \quad \dots (7) \quad 20$$

【 0 1 0 2 】

上記式 (7) は、図 17 (B) に示すように、血管 K の中心軸 (X 軸) において、血液の流速が最大となり、血管壁との境界部分で血液の流速が 0 となることを示している。ここで、血管 K の中心軸 (X 軸) を中心に、速度 u を積分すると、この血管 K 内の断面を通過する血液の流量 Q を得ることができ、下記式 (8) が導き出せる。

【 0 1 0 3 】

【数 8】

$$Q = \int_0^d u \cdot 2\pi r dr = \frac{\pi d^4}{8\mu} \left(-\frac{dP}{dx} \right) \quad \dots (8) \quad 30$$

【 0 1 0 4 】

また、血管 K 内の中心軸 (X 軸 : $r = 0$) では、血液の流速が最大となるため、最大速度 u_0 は、下記式 (9) のように表すことができる。 40

【 0 1 0 5 】

【数 9】

$$u_0 = \frac{d^2}{4\mu} \cdot \left(-\frac{dP}{dx} \right) \quad \dots (9)$$

【 0 1 0 6 】

したがって、上記式 (8) (9) から、血流量 Q は、下記式 (10) に示すように、血 50

管径 D 、最大流速 u_0 を用いて求めることが可能となる。

【 0 1 0 7 】

【 数 1 0 】

$$Q = \frac{\pi D^2 \cdot u_0}{8} \quad \dots \quad (10)$$

【 0 1 0 8 】

10

一方、式 (9) における (dP / dx) は、血管 K の中心軸方向への圧力勾配を示す式となり、例えば長さ L の範囲内の血管 K の両端部の圧力をそれぞれ P_1 , P_2 とすると、下記式 (1 1) の関係が成り立つ。

【 0 1 0 9 】

【 数 1 1 】

$$\frac{dP}{dx} = \frac{P_2 - P_1}{L} \quad \dots \quad (11)$$

20

【 0 1 1 0 】

ここで、上述した式 (8) に、式 (1 1) を代入することで、下記式 (1 2) が導かれる。

【 0 1 1 1 】

【 数 1 2 】

$$Q = \frac{(P_1 - P_2)}{\frac{8\mu L}{\pi d^4}} \quad \dots \quad (12)$$

30

【 0 1 1 2 】

また、血流抵抗 R は次式 (1 3) のように定義される。

【 0 1 1 3 】

【 数 1 3 】

$$R = \frac{\mu C}{d^4} \quad \dots \quad (13)$$

40

(ただし C は定数)

【 0 1 1 4 】

この式 (1 3) を用いることで、式 (1 2) は、 $Q R = P_1 - P_2$ との式に置き換えることができる。また末梢血管においては、 $P_2 = 0$ と見なすことができるため、所定の血管位置における血圧 $P =$ 圧力 P_1 とすることができる。したがって、下記式 (1 4) が成立する。

【 0 1 1 5 】

50

【数 14】

$$P=QR \quad \cdot \cdot \cdot \quad (14)$$

【0116】

中央演算回路 29 は、上記式 (10) (13) (14) を用いることで、血圧を算出することができる。すなわち、中央演算回路 29 は、ステップ S 12 で算出した血流の流速 v_0 と、ステップ S 13 で算出した血管径 D を用い、上記式 (10) により、血流量 Q を算出する。そして、中央演算回路 29 は、ステップ S 13 で算出された血管径 D を用い、

10

上記式 (13) により、血流抵抗 R を算出する。そして、中央演算回路 29 は、これらの血流量 Q 、血流抵抗 R を用い、式 (14) に基づいて、血圧 P を算出する。

【0117】

また、生体検査装置 1 は、第一実施形態と同様に、上記のようなステップ S 1 ~ ステップ S 14 の処理を、周期的に繰り返し実施することで、長時間に亘って血管位置の経時変化を取得することが可能となる。特に、本実施形態の生体検査装置 1 は、バンド 3 により常時利用者に装着することが可能であり、上記のように、周期的に測定を実施することで、利用者の動きにより血管位置が変化した場合でも正確に血管位置を特定することができる。したがって、長期間に亘って、正確な血管位置に対する血管状態 (血流や血圧、脈拍

20

など) の測定が可能となる。

なお、第一実施形態と同様に、この繰り返し処理を実施する際、生体検査装置 1 は、最大周波数偏移量 f_{max} および第二周波数偏移量 f_{next} が検出された 2 つの超音波アレイ 12 を固定し、これらの 2 つの超音波アレイにより測定される受信データに基づいて、ステップ S 9 ~ ステップ S 14 を繰り返し実施してもよい。この場合、血圧測定の度に全超音波アレイ 12 を用いて最大周波数偏移量 f_{max} 、第二周波数偏移量 f_{next} を取得する必要がなくなり、処理を簡単にすることができ、処理負荷の軽減、処理速度の向上、省エネルギー化を図ることができる。一方、本実施形態のように、周期的に血圧測定を実施する際に、ステップ S 1 ~ S 14 を繰り返し実行することで、例えば利用者が普段の生活で活発に動き、血管位置がずれた場合であっても、測定の度に血管位置を正確に把握して血圧測定を実施することができるため、より精度の高い血圧測定を実施することができ

30

【0118】

〔3. 第二実施形態の作用効果〕

上記第二実施形態では、上記第一実施形態の作用効果に加え、次の作用効果を奏することができる。

すなわち、中央演算回路 29 は、血管径プログラムにより、受信タイミングデータに基づいた血管径 D を算出し、この血管径 D と、式 (5) により求められた血流の流速 v_0 とを用いて、式 (10) (13) (14) により、容易に血圧 P を算出することができる。したがって、超音波センサー 10 の位置を調整して、超音波入射角度 を最適に設定するなどの煩雑な作業を不要にでき、容易に演算により精度の高い血圧を算出することができ

40

【0119】

また、第二実施形態においても、第一実施形態と同様、ステップ S 1 ~ ステップ S 12 を周期的に繰り返すことで、長期間に亘って、生体の血流状態や血流速度および血圧の経時変化を測定することができる。したがって、1 度の測定のみでは、検出できないような血流速度や血圧の異常であっても、長期に亘った測定により、早期に異常を発見することができ、利用者の健康維持を良好に支援することができる。

【0120】

〔第三実施形態〕

次に、本発明に係る第三実施形態の測定装置である生体検査装置について、図面に基づ

50

いて説明する。

図18は、本発明に係る第三実施形態の生体検査装置の超音波センサー10Aの基板平面を示す平面図である。

【0121】

上記第一実施形態および第二実施形態の生体検査装置1では、超音波センサー10から入力された受信信号に基づく受信データにより、ベクトル V_1 V_2 を求めて、血管位置の測定を実施するとともに、血管径Dの演算を行った。これに対して、第三実施形態の生体検査装置1では、超音波センサー10Aは、超音波アレイ12の外周側に、血管位置および血管径を測定するための位置測定用超音波アレイ17が配設されている。すなわち、位置測定用超音波アレイ17は、本発明の径測定用超音波アレイとしても機能する。

10

【0122】

これらの位置測定用超音波アレイ17は、基板11の各辺の略中央部に配設されている。そして、これらの位置測定用超音波アレイ17は、複数の超音波振動子16を走査直線方向Bに沿って配設することで構成されている。ここで、位置測定用超音波アレイ17の走査直線方向Bは、当該位置測定用超音波アレイ17が配設された各辺の辺直線方向と同一方向である。本実施形態では、基板11は正方形に形成されるため、図18に示すように、位置測定用超音波アレイ17E、17Gでは、x軸方向に沿った走査直線方向B、位置測定用超音波アレイ17F、17Hでは、y軸方向に沿った走査直線方向Bを有している。

【0123】

また、位置測定用超音波アレイ17は、超音波アレイ12とほぼ同様の構成を有している。すなわち、基板11には、超音波アレイ12を構成する超音波振動子16のダイアフラム141を形成するための開口部111が設けられる他、各辺の中央部に、位置調整用超音波アレイ17を構成する超音波振動子16のダイアフラム141を形成するための開口部111が設けられている。ここで、位置測定用超音波アレイ17の開口部111は、超音波アレイ12の開口部111とは、例えばその開口径が異なり、異なる周波数を発信可能な構成となっている。すなわち、超音波アレイ12では、例えば2Hzの超音波が出力可能であり、ドプラ効果による周波数偏移量が取得し易い周波数が出力可能に形成されている。一方、位置測定用超音波アレイ17では、例えば10Hzの超音波が出力可能であり、超音波の波長が短いため、血管位置や血管径の検出が容易な周波数を出力可能に形成されている。

20

30

【0124】

図19は、1つの位置測定用超音波アレイ17のスキャンエリアを示す図である。

位置測定用超音波アレイ17は、超音波アレイ12と同様に、信号遅延回路25から出力される遅延済み駆動信号により、超音波の発信角度が制御可能であり、これにより、図19に示すように、走査直線方向Bを通り、かつ基板11の面に直交する面内で、扇状のスキャンエリアSareaを有する。第二実施形態では、このような位置測定用超音波アレイ17が各辺に対して設けられているため、各辺を覆うようにスキャンエリアSareaが形成される。すなわち、基板11の直下領域の側面は、各位置測定用超音波アレイ17のスキャンエリアSareaに囲われることになる。このようなスキャンエリアSareaを有する超音波センサー10Aでは、基板11の直下領域に血管Kが通過する場合、これらのスキャンエリアSareaの少なくとも2つに血管Kが交差する。したがって、その交差点を超音波により検出することで、血管位置を演算することが可能となる。

40

【0125】

このような第二実施形態の生体検査装置1では、記憶部28に記憶される位置算出プログラム、速度算出プログラム、および血管径算出プログラムは、中央演算回路29に、第一実施形態と異なる処理を実施させる。以下、これらのプログラムによる中央演算回路29の処理について説明する。

【0126】

中央演算回路29は、位置算出プログラムにより、位置測定用超音波アレイ17から出

50

力された受信データに基づいた血管位置を演算する血流方向演算処理を実施する。

具体的には、第二実施形態における血流方向演算処理では、中央演算回路29は、位置測定用超音波アレイ17から出力された受信データを読み込み、そのTOFデータを取得する。そして、これらのTOFデータに基づいて、血管K上の2点、すなわち位置測定用超音波アレイ17から発信された超音波が反射された2点を算出し、これらの2点を結ぶ直線を仮血管位置として算出する。

また、中央演算回路29は、反射位置演算処理では、最大周波数偏移量 f_{max} に関連付けられたTOFデータに基づいて反射位置V1, V2を算出し、これらの反射位置V1, V2が仮血管位置上に位置するか否かを判断する。ここで、中央演算回路29は、これらの反射位置V1, V2が仮血管位置上に位置していると判断すると、仮血管位置を血管位置として取得する。一方、これらの反射位置V1, V2が仮血管位置上に位置していない場合、位置測定用超音波アレイ17により検出された2つの反射位置と、点V1, V2とを通る線を血管位置として補正する。この場合、血管Kの軸方向は直線とならず、曲線となる。

【0127】

また、中央演算回路29は、速度算出プログラムにより、血流速度演算処理を実施する。ここで、上記血流方向演算処理により、反射位置V1, V2が仮血管位置上に位置していると判断された場合、上記第一実施形態と同様の処理を実施する。

一方、血流方向演算処理により、反射位置V1, V2が仮血管位置上に位置していないと判断された場合、血管Kの軸方向における反射位置V1での接線方向を血流方向として判断し、この接線方向と、ベクトルA1V1とのなす角度 θ を算出する。その後は、第一および第二実施形態と同様に、式(5)に基づいて、血流の流速 v_0 を算出する。

【0128】

さらに、中央演算回路29は、血管径算出プログラムは、位置測定用超音波アレイ17からの受信信号に基づいた受信データを読み込み、受信タイミングデータから、血管径Dを算出する。

【0129】

[第三実施形態の作用効果]

上述したような第三実施形態の生体検査装置では、超音波センサー10Aは、位置測定用超音波アレイ17を備えており、この位置測定用超音波アレイ17から出力された受信信号に基づいて、血管位置の測定を実施する。

超音波アレイ12から、1つの周波数の超音波を発信して、血管位置や血管径の測定用のTOFデータや受信タイミングデータと、血流速度測定用の周波数偏移量との双方を取得する場合、血管壁や血液での超音波の反射率が異なるため、いずれか一方のデータに誤差が生じやすくなる。これに対して、第三実施形態では、位置測定用超音波アレイ17を設けることで、血管位置や血管径を測定するための周波数の超音波と、周波数偏移量を測定するための周波数の超音波とをそれぞれ別の素子から発信させることができる。したがって、位置測定用超音波アレイ17から出力された受信信号を用いることで、より正確な血管位置、血管径を測定することができ、超音波アレイ12から出力される受信信号を用いることで、より正確な周波数偏移量を測定することができる。これにより、より正確な血流速度、血圧を算出することができ、測定精度を向上させることができる。

【0130】

[第四実施形態]

次に、本発明に係る第四実施形態の生体検査装置について、図面に基づいて説明する。

第四実施形態の生体検査装置は、第一実施形態および第二実施形態の生体検査装置1の超音波アレイ12の構造を变形したものであり、その他の構成については上記第一実施形態および第二実施形態の生体検査装置1と同様である。

図20は、第四実施形態の生体検査装置の超音波センサー10Bの基板11の平面図である。

【0131】

10

20

30

40

50

第四実施形態の生体検査装置の超音波センサー 10 B には、第一実施形態と同様に、基板 11 の中央部に、それぞれ超音波アレイ 31 (31 A , 31 B , 31 C , 31 D) が配置される。

ここで、各超音波アレイ 31 は、第一実施形態と同様に、それぞれ異なる走査直線方向 A を有しており、これらの走査直線方向 A に沿って、複数の超音波素子 32 が配設されている。また、各超音波素子 32 は、走査直線方向 A に直交する走査直交方向に沿って配設された複数 (本実施形態では 3 つの例を示す) の超音波振動子 16 を備えている。なお、各超音波振動子 16 の構成は、第一実施形態の超音波振動子 16 と同様の構成であり、ここでの説明は省略する。

【 0 1 3 2 】

10

1 つの超音波素子 32 において、例えば、各超音波振動子 16 の上部電極線 153 A が共通電極として互いに接続され、各超音波振動子 16 の各下部電極 151 に接続される下部電極線 151 A がそれぞれ独立して配線されている。すなわち、これらの超音波振動子 16 は、それぞれ独立して駆動させることが可能に構成されている。

なお、1 つの超音波アレイ 31 において、全ての上部電極線 153 A が結線されて共通電極線となる構成としてもよい。

【 0 1 3 3 】

このような、超音波アレイ 31 では、各超音波素子 32 における各超音波振動子 16 の超音波出力タイミングを制御することで、所定の 1 点に超音波を集束させることが可能となる。これにより、超音波の平面波を出力可能なフレネルゾーンを拡大することができ、超音波振動子 16 から超音波が平面波として伝搬される距離を延ばすことができる。

20

図 21 は、1 つの超音波振動子により出力される超音波のフレネルゾーン (上図) と、第二実施形態の超音波アレイのフレネルゾーン (下図) と、の差を示す図である。

図 21 の上図に示すように、上記第一実施形態で示したような単一の超音波振動子 16 から発信される超音波では、距離 $L1 = D2 / 4$ までがフレネルゾーンとなり、平面波が伝搬される。これに対して、図 12 の下図に示すように、中央の超音波素子 32 から超音波を発信するタイミングを、両端部の超音波素子 32 から発信される超音波の発信タイミングから遅延させることで、各超音波振動子 16 から出力される超音波の合成波が、遅延時間に応じたフォーカス点 P に向かって集束するように形成される。すなわち、各超音波振動子 16 の超音波発信タイミングを制御することで、フォーカス点 P の位置を制御でき、フレネルゾーンの距離 (すなわち、超音波が平面波として伝搬される距離) $L2$ を所望の距離に調整することが可能となる。

30

【 0 1 3 4 】

このような遅延時間の制御は、中央演算回路 29、遅延時間計算部 27 および信号遅延回路 25 により実施することが可能である。その遅延時間の算出方法を図 22 に基づいて説明する。

図 22 は、複数の超音波振動子 16 から発信した超音波を所定の 1 点に集束させた状態を示す図である。図 22 に示す例のように、1 ~ N の超音波振動子 16 が配置されており、各超音波振動子 16 における超音波発信タイミングを調整することで、フォーカス点 P に超音波を集束させる場合、任意の点 Yi の位置にある超音波振動子 16 からフォーカス点 P に超音波が到達するまでの時間 (i , F) は、以下の式 (15) により表すことができる。

40

【 0 1 3 5 】

【 数 15 】

$$\tau(i, F) = \frac{\sqrt{(y_i - F \tan \theta)^2 + F^2}}{c} \dots (15)$$

【 0 1 3 6 】

この式(15)は、図22に示すように、超音波素子32の中央点を原点(0,0)とし、超音波振動子16のy軸に沿って配設し、x方向に超音波を発信した場合における演算式である。上記式(5)において、Fは、フォーカス点のx座標位置、 θ は、超音波素子32の中心点(原点)とフォーカス点Pとを通る直線と、x軸とのなす角度である。

【 0 1 3 7 】

第四実施形態の生体検査装置では、上記式(15)に基づいて、中央演算回路29、遅延時間計算部27、および信号遅延回路25は、各超音波振動子16に印加する駆動信号の出力タイミングを制御して、超音波の発信タイミングを遅延させる。

すなわち、第四実施形態の生体検査装置では、中央演算回路29は、血管Kが位置する深さに応じて、超音波を集束させるフォーカス点Pを設定して、遅延時間計算部27に出力する。これにより、遅延時間計算部27は、上記式(15)に基づいて、各超音波振動子16から出力させる超音波をフォーカス点Pで集束させるための遅延時間を計算し、信号遅延回路25に入力する。

ここで、血管Kが位置する深さとは、例えば利用者が操作部5を操作することで入力されるものであればよい。例えば、皮膚から血管Kまでの距離が短い指などを検査部位とする場合で、利用者の操作部5の操作により指を検査対象とする旨の入力信号が入力されると、中央演算回路29は、遅延時間計算部27に小さい値のF値(フォーカス点Pまでの距離)を出力する。また、例えば、皮膚から血管Kまでの距離が長くなる腕などを検査部位とする場合で、利用者の操作部5の操作により腕を検査対象とする旨の入力信号が入力されると、中央演算回路29は、より大きい値のF値を遅延時間計算部27に出力する。また、例えば、皮膚から血管Kまでの距離がさらに長くなる脚などを検査部位とする場合で、利用者の操作部5の操作により脚を検査対象とする旨の入力信号が入力されると、中央演算回路29は、さらに大きい値のF値を遅延時間計算部27に出力する。ここで、これらのF値としては、予め設定され、記憶部28に記憶される値を用いることができる。なお、例えば指を検査部位とする場合などでは、1つの超音波素子32を構成する各超音波振動子16間では、超音波の発信タイミングを遅延させず、上記第一実施形態と同様のフレネルゾーンにより血管位置を検出する構成などとしてもよい。

【 0 1 3 8 】

なお、この超音波センサー10Bにおいても、第三実施形態のような位置測定用超音波アレイ17を別途設ける構成としてもよく、この場合、位置測定用超音波アレイ17においても、走査直線方向Bに直交する方向に複数の超音波振動子16を配設したアレイ構造とし、フレネルゾーンを拡大して、超音波が平面波として伝搬される距離を延長可能な構成とすることで、より広い範囲の血管Kの位置測定を実施することができる。

【 0 1 3 9 】

[第四実施形態の作用効果]

上記第四実施形態の生体検査装置では、各超音波アレイ31は、走査直線方向Aに沿って配設されたライン状アレイ構造の超音波素子32を備えるとともに、これらの超音波素子32は、それぞれ走査直線方向Aに直交する走査直交方向に配設された超音波振動子16を備えている。そして、遅延時間計算部27および信号遅延回路25は、中央演算回路29から入力される最適F値に基づいて、各超音波素子32の走査直交方向に配設された各超音波振動子16に対し、両端部の超音波振動子16から中央部の超音波振動子16に向かうに従って、超音波の発信タイミングを遅延させる駆動信号を出力する。

このため、各超音波振動子16から発信される超音波のフレネルゾーンの距離(すなわち、超音波が平面波として伝搬される距離)L2を、単一の超音波振動子16を用いる場合に比べて延ばすことができ、血管位置のスキャンエリアSareaをより大きくすることができる。したがって、生体検査装置は、より広い領域に対して血管Kの位置測定を実施することができる。

【 0 1 4 0 】

[第五実施形態]

次に、本発明に係る第五実施形態の生体検査装置について、図面に基づいて説明する。

第五実施形態は、第一実施形態や第二実施形態の生体検査装置 1 の超音波アレイ 1 2 の配置位置を変形したものであり、その他の構成については上記第一実施形態および第二実施形態の生体検査装置 1 と同様である。

図 2 3 は、第五実施形態の超音波センサー 1 0 C の概略構成を示す平面図である。

【 0 1 4 1 】

この第五実施形態の生体検査装置では、超音波センサー 1 0 C の基板 1 1 上に、走査直線方向 A がそれぞれ異なる超音波アレイ 1 2 が、8 個配設されている。具体的には、超音波アレイ 1 2 A は、x 軸と平行な走査直線方向 A 1 を有し、この走査直線方向 A 1 に沿って配設される複数の超音波振動子 1 6 を備えている。また、超音波アレイ 1 2 B は、y 軸と平行な走査直線方向 A 2 を有し、この走査直線方向 A 2 に沿って配設される複数の超音波振動子 1 6 を備えている。超音波アレイ 1 2 C は、x 軸に対して 4 5 度の角度で傾斜する走査直線方向 A 3 を有し、この走査直線方向 A 3 に沿って配設される複数の超音波振動子 1 6 を備えている。超音波アレイ 1 2 D は、x 軸に対して 1 3 5 度の角度で傾斜する走査直線方向 A 4 を有し、この走査直線方向 A 4 に沿って配設される複数の超音波振動子 1 6 を備えている。超音波アレイ 1 2 E は、x 軸に対して 3 0 度の角度で傾斜する走査直線方向 A 5 を有し、この走査直線方向 A 5 に沿って配設される複数の超音波振動子 1 6 を備えている。超音波アレイ 1 2 F は、x 軸に対して 6 0 度の角度で傾斜する走査直線方向 A 6 を有し、この走査直線方向 A 6 に沿って配設される複数の超音波振動子 1 6 を備えている。超音波アレイ 1 2 G は、x 軸に対して 1 2 0 度の角度で傾斜する走査直線方向 A 7 を有し、この走査直線方向 A 7 に沿って配設される複数の超音波振動子 1 6 を備えている。超音波アレイ 1 2 H は、x 軸に対して 1 3 5 度の角度で傾斜する走査直線方向 A 8 を有し、この走査直線方向 A 8 に沿って配設される複数の超音波振動子 1 6 を備えている。

【 0 1 4 2 】

このような超音波センサー 1 0 C を備えた生体検査装置では、8 個の超音波アレイ 1 2 から出力される周波数偏移量に基づいて、最大周波数偏移量 f_{max} を取得することができる。したがって、多くのデータからより血流測定に適したデータを取得することができ、より精度が高く、誤差が少ない血流速度を演算により求めることができる。

【 0 1 4 3 】

[第六実施形態]

次に、本発明に係る第六実施形態の生体検査システム 1 A について図面に基づいて説明する。図 2 4 は、本発明に係る第六実施形態の生体検査システム 1 A の概略を示す斜視図である。

図 2 4 において、第六実施形態の生体検査システム 1 A は、超音波センサー 1 0 D と、バンド 3 と、制御装置 7 と、を備えており、これらの超音波センサー 1 0 D および制御装置 7 により本発明の測定装置を構成する。図 2 5 は、第六実施形態の生体検査システム 1 A の概略構成を示すブロック図である。

この生体検査システム 1 A では、膜状に形成される超音波センサー 1 0 D を生体の所定の検査位置にバンドで固定し、超音波センサー 1 0 D から出力される信号を制御装置 7 により処理する。なお、図 2 4 では、図示を省略しているが、超音波センサー 1 0 D の表層には、音響整合部 6 1 が形成されている。

また、制御装置 7 には、図 2 5 に示すように、超音波アレイ切替回路 2 1、送受信切替回路 2 2、超音波モード切替制御部 2 3、超音波信号発信回路 2 4、信号遅延回路 2 5、受信計測部 2 6、遅延時間計算部 2 7、記憶部 2 8、中央演算回路 2 9 などが組み込まれている。

なお、制御装置 7 に設けられる各構成については、上記第一実施形態と同様であるため、ここでの説明は省略する。

また、制御装置 7 に利用者が生体検査システム 1 A を操作するための操作部 5 や表示部 4 が設けられる構成としてよく、制御装置 7 に操作部 5 や表示部 4 が接続可能な構成としてもよい。

10

20

30

40

50

【 0 1 4 4 】

なお、図 2 4 では、超音波センサー 1 0 D を制御装置 7 が有線により接続される例を示すが、例えば、赤外線、Bluetooth (登録商標)、電波などにより、無線接続される構成としてもよく、この場合、超音波センサー 1 0 D および制御装置 7 には、それぞれ、無線通信を実施する無線通信部が設けられる。このような構成とする場合、超音波センサー 1 0 D を装着時に線が邪魔になることがなく、より携帯利便性に優れた生体検査システム 1 A を提供できる。

【 0 1 4 5 】

上述のような第五実施形態の生体検査システム 1 A では、薄型の超音波センサー 1 0 D のみを生体に固定するため、長時間に亘って血管状態を検査する場合であっても、生体検査システム 1 A が邪魔になったり、重量により生体に負荷をかけたりすることがない。したがって、例えば利用者は、普段の生活を続けながら血管状態の変化を測定することができる。

10

【 0 1 4 6 】

〔その他の実施形態〕

なお、本発明は前述の実施形態に限定されるものではなく、本発明の目的を達成できる範囲での変形、改良等は本発明に含まれるものである。

【 0 1 4 7 】

例えば、上記第一～第六実施形態では、測定装置として、生体内の血管 K 内を流れる血液の流速や血圧を測定する生体検査装置 1、生体検査システム 1 A を例示したが、これに限定されない。例えば、超音波を伝達可能な収納体の内部に、収納体と異なる音響インピーダンスを有する管が設けられており、その管内に流れる被測定流体の流速や圧力を測定する測定装置であれば本発明を適用することができる。例えば、液体内に配設された配管の位置や、配管内の被測定流体の流速や圧力を測定する測定装置などに本発明を適用することができる。

20

【 0 1 4 8 】

また、上記第一～第六実施形態において、超音波振動子 1 6 は、支持膜 1 4 上に、膜状の下部電極 1 5 1、圧電膜 1 5 2、上部電極 1 5 3 を積層することで構成される例を示したが、これに限定されず、例えばバルク状(塊状)の圧電体を支持膜 1 4 上に配置する構成などとしてもよい。この場合、バルク状圧電体としては、カット成形が容易な長方形に形成し、長方形の長手方向を走査直交方向に沿わせ、かつ走査直線方向 A に沿って複数の圧電体を配置する。

30

【 0 1 4 9 】

さらに、上記第一～第六実施形態において、超音波振動子 1 6 として、ダイアフラム 1 4 1 の形状が円形で、円形状の圧電体 1 5 を形成する構成を例示したが、これに限定されず、例えば矩形や、多角形状などのダイアフラム 1 4 1 に、矩形や多角形状などの圧電体 1 5 を設ける構成としてもよい。すなわち、ダイアフラム 1 4 1 の振動時の応力バランスなどを考慮して、超音波振動子 1 6 の形状を自由に設計することができる。

また、1つの超音波振動子 1 6 により超音波の送信および受信の双方を実施する例を示したが、例えば超音波送信用の振動子と、超音波受信用の振動子とを別素子として備える構成などとしてもよい。

40

【 0 1 5 0 】

さらには、上記第一～第六実施形態において、超音波センサー 1 0 の基板 1 1 を矩形(正方形)に形成する例を示したが、これに限定されず、その他の多角形状や、円形、楕円形状など、いかなる形状に成形してもよい。

また、第三実施形態において、基板 1 1 が多角形状の場合、各辺に対してそれぞれ位置測定用超音波アレイ 1 7 を配設することで、また、基板が円形や楕円形の場合では、走査直線方向 B が、基板 1 1 の接線方向に沿うように、位置測定用超音波アレイ 1 7 を配設することで、超音波センサー 1 0 A の直下領域を通過する血管 K の位置を測定することができる。

50

【 0 1 5 1 】

第一～第六実施形態において、ステップ S 1 0 の反射位置演算処理では、中央演算回路 2 9 は、第二周波数偏移量 f_{next} に対応した受信データから、反射位置 V 2 を算出したが、例えば、その他の固有周波数偏移量 f_a に対応した受信データから、反射位置 V 2 を算出してもよい。

【 0 1 5 2 】

そして、第四実施形態では、生体検査装置 1 が装着される位置が設定入力されることで、中央演算回路 2 9 で最適な F 値を選択して遅延時間計算部 2 7 に出力し、遅延時間計算部 2 7 で各超音波素子 3 2 を構成する各超音波振動子 1 6 に対して出力する駆動信号の遅延時間を算出する構成を例示したがこれに限定されない。例えば、血管状態の検査対象が 10
予め設定された位置、例えば腕の血管状態の検査専用の生体検査装置 1 などでは、遅延時間計算部 2 7 は、予め設定された最適 F 値に基づいて、遅延時間を計算する構成などとしてもよい。

【 0 1 5 3 】

また、第一～第六実施形態において、1つの走査直線方向 A に対して1つの超音波アレイ 1 2 が配設される例を示したが、例えば、1つの走査直線方向 A に対して複数の超音波アレイ 1 2 が配置される構成などとしてもよい。

【 0 1 5 4 】

さらに、第六実施形態において、制御装置 7 内に、超音波アレイ切替回路 2 1、送受信切替回路 2 2、超音波モード切替制御部 2 3、超音波信号発信回路 2 4、信号遅延回路 2 5、受信計測部 2 6、遅延時間計算部 2 7、記憶部 2 8、中央演算回路 2 9 が含まれる構成を例示したがこれに限定されない。例えば、超音波センサー 1 0 D に、超音波アレイ切替回路 2 1 や送受信切替回路 2 2、信号遅延回路 2 5 などの回路を設ける構成などとしてもよい。超音波センサー 1 0 D に各回路が構成される場合、例えば基板 1 1 上に形成することで、超音波センサー 1 0 D の厚み寸法の増大を抑えることができる。

【 0 1 5 5 】

そして、上記第一～第六実施形態において、各超音波アレイ 1 2 は、各超音波振動子 1 6 により超音波の発信および受信の双方を実施し、超音波モード切替制御部 2 3 により、超音波発信モードと、超音波受信モードとを切り替える例を示したが、これに限定されない。 30

例えば、各超音波アレイ 1 2 を構成する超音波振動子 1 6 のうち、奇数番目に配置される超音波振動子 1 6 を超音波発信用の素子として用い、偶数番目に配置される超音波振動子 1 6 を超音波受信用の素子として用いてもよい。また、超音波アレイ 1 2 のライン一端側の超音波振動子 1 6 から超音波を発信し、ライン他端側の超音波振動子 1 6 で超音波を受信する構成などとしてもよい。

さらには、超音波発信専用の超音波振動子と、超音波受信専用の超音波振動子とがそれぞれ別体として設けられる構成としてもよい。

この場合、図 2 6 に示すように、複数の超音波発信専用振動子 1 6 1 が直線上に配列された超音波発信用アレイ 1 2 1 と、超音波受信専用振動子 1 6 2 が直線上に配列された超音波受信用アレイ 1 2 2 とが、並設される構成などとしてもよい。 40

【 0 1 5 6 】

また、上記のような変形例の測定システムや、第五実施形態の生体検査システム 1 A において、制御装置 7 は、例えばインターネット回線を介して接続されるサーバー装置にデータを送信する構成であってもよく、この場合、例えば病院などの医療施設で超音波センサー 1 0 D を装着した患者の血管状態を常時監視することができる。

【 0 1 5 7 】

第二実施形態において、中央演算回路 2 9 は、血流方向演算処理の際に、位置測定用超音波アレイ 1 7 の受信信号に基づく反射位置座標により演算された血管位置上に、最大周波数偏移量 f_{max} と関連付けられた T O F データに基づいて演算された反射位置 V 1 が 50
ない場合、位置測定用超音波アレイ 1 7 の受信信号に基づく反射位置座標と、超音波アレ

イ 1 2 の受信信号に基づく反射位置 V 1 , V 2 により血管位置を補正する例を示したがこれに限定されない。例えば、位置測定用超音波アレイ 1 7 から出力される受信信号に基づく受信データのみにより血管位置を演算し、V 1 座標を、この血管位置上の移動させる補正を行ってもよい。

【 0 1 5 8 】

さらに、上記実施形態において、遅延時間計算部 2 7 が、中央演算回路 2 9 から発信角度データを受け取ること、各超音波振動子 1 6 に入力する駆動信号の遅延時間を演算する装置である例、すなわち、遅延時間計算部 2 7 がハードウェアとして構成される例を示したが、これに限定されない。例えば、記憶部 2 8 に遅延時間計算プログラムが記憶され、中央演算回路 2 9 によりこの遅延時間計算プログラムが読み出されて実行されることで、各駆動信号に遅延時間を演算する構成としてもよい。

10

また、本発明の最大偏移量取得部、反射位置算出部、移動方向測定部、流速算出部、径算出部、および圧測定部として、中央演算回路 2 9 が偏移量管理プログラム、反射位置算出プログラム、位置算出プログラム、速度算出プログラム、血管径算出プログラム、および血圧算出プログラムを読み出し実行することで機能する例を示したが、例えば、最大偏移量取得部、反射位置算出部、移動方向測定部、流速算出部、径算出部、および圧測定部が、例えば IC などの集積回路により、ハードウェアとして構成されるものであってもよい。

【 0 1 5 9 】

以上、本発明を実施するための最良の構成について具体的に説明したが、本発明は、これに限定されるものではない。すなわち、本発明は、主に特定の実施形態に関して特に図示され、かつ、説明されているが、本発明の技術的思想および目的の範囲から逸脱することなく、以上述べた実施形態に対し、当業者が様々な変形および改良を加えることができるものである。

20

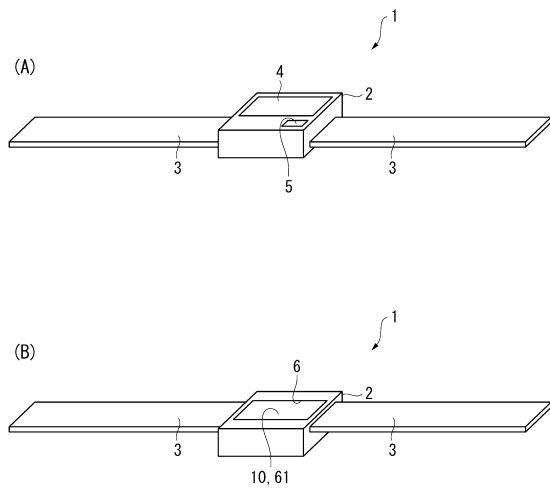
【符号の説明】

【 0 1 6 0 】

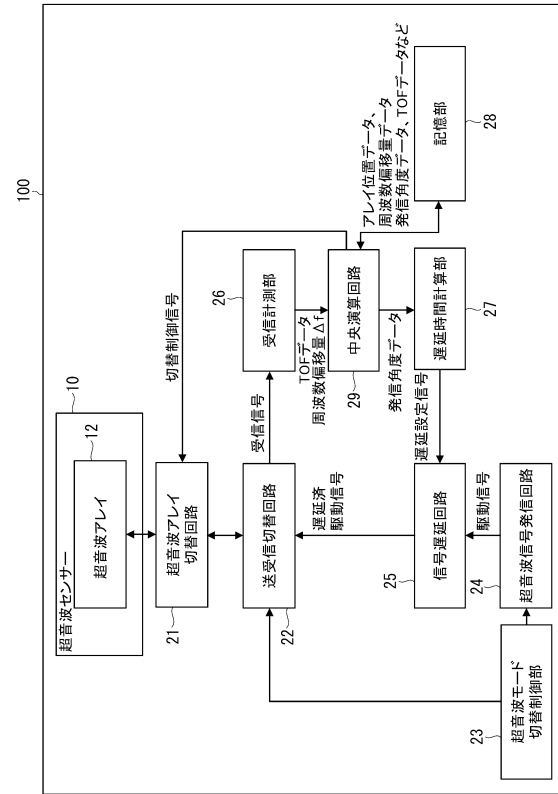
1 ... 測定装置である生体検査装置、1 A ... 測定装置である生体検査システム、7 ... 制御装置、1 0 , 1 0 A , 1 0 B , 1 0 C , 1 0 D ... 超音波センサー、1 1 ... 基板、1 2 , 3 1 ... 超音波アレイ、1 6 ... 超音波振動子、1 7 ... 径測定用超音波アレイとしても機能する位置測定用超音波アレイ、2 5 ... 遅延制御部を構成する信号遅延回路、2 6 ... 周波数偏移量算出部である受信計測部、2 9 ... プログラムを読み込み実行することで最大偏移量取得部、反射位置算出部、移動方向測定部、流速算出部、径算出部、および圧測定部として機能する中央演算回路、3 2 ... 超音波素子、A ... 走査直線方向。

30

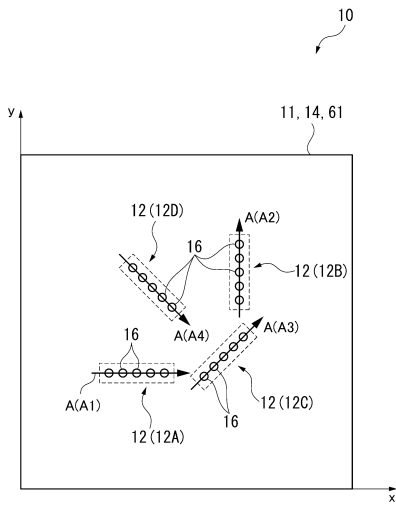
【図1】



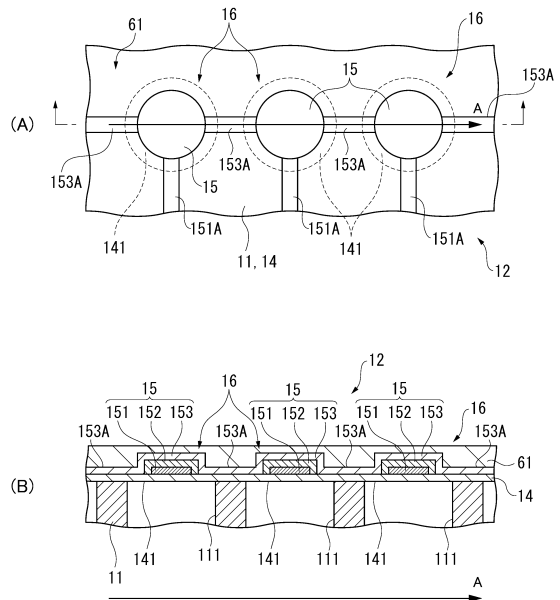
【図2】



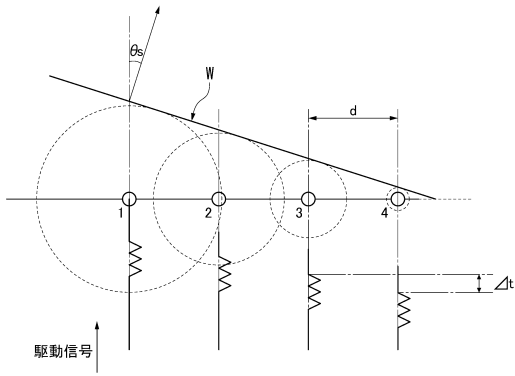
【図3】



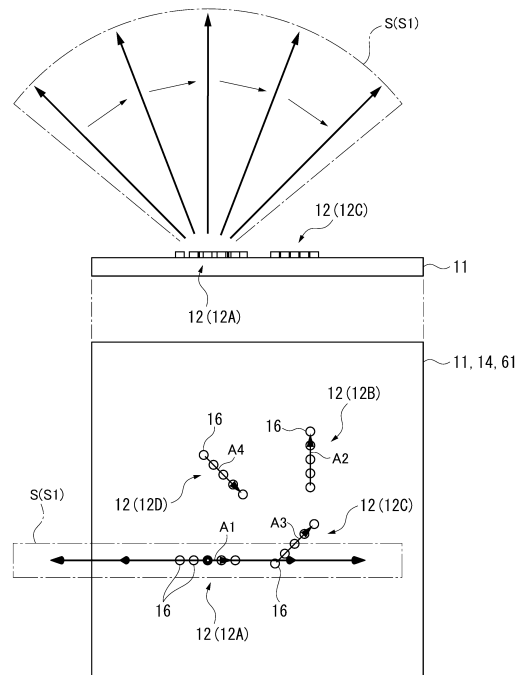
【図4】



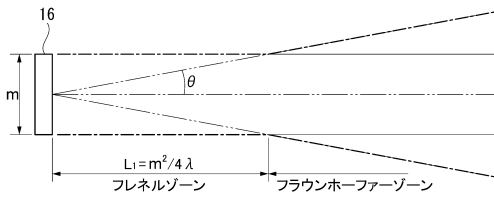
【図5】



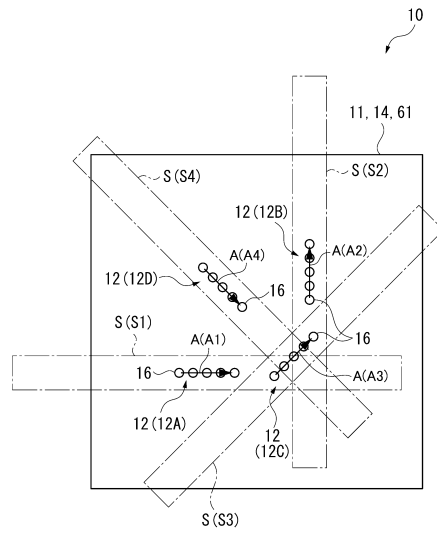
【図6】



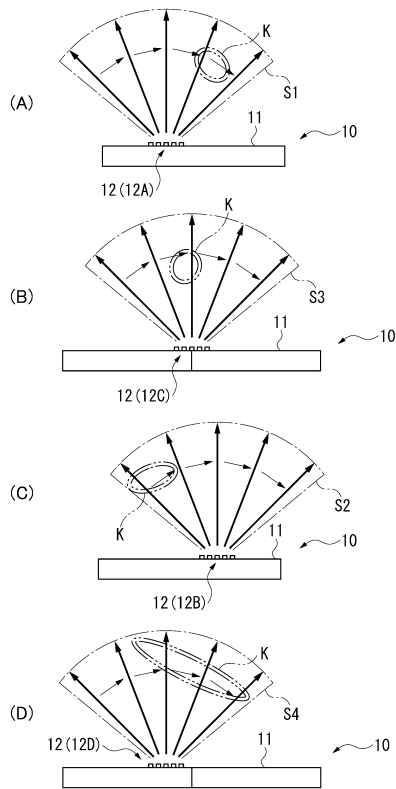
【図7】



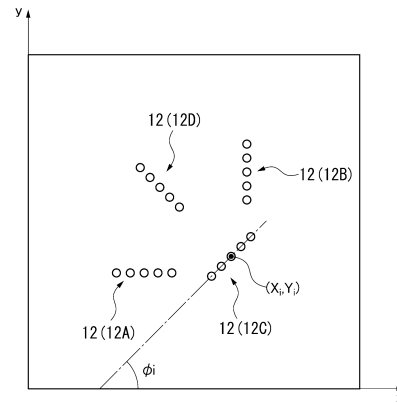
【図8】



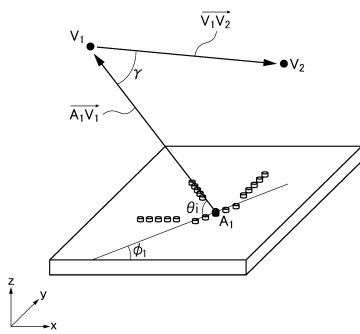
【図13】



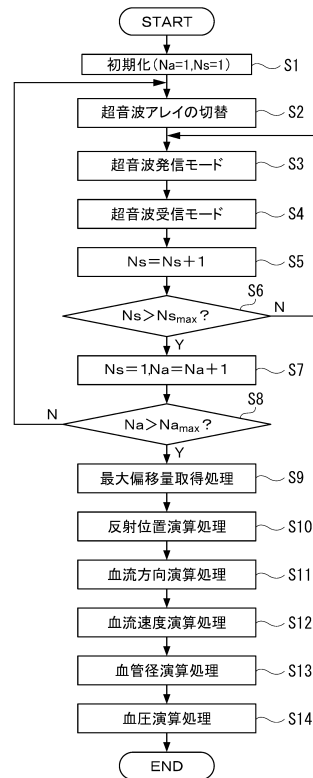
【図14】



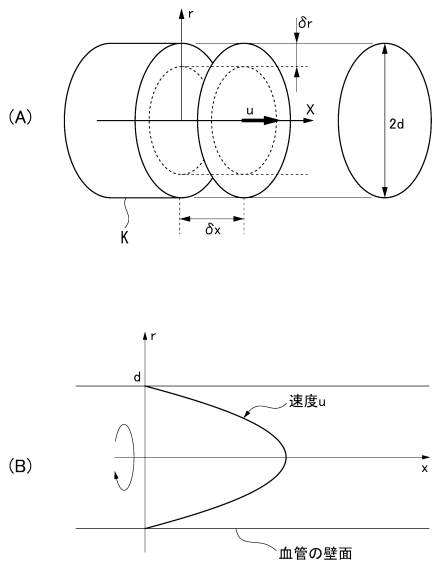
【図15】



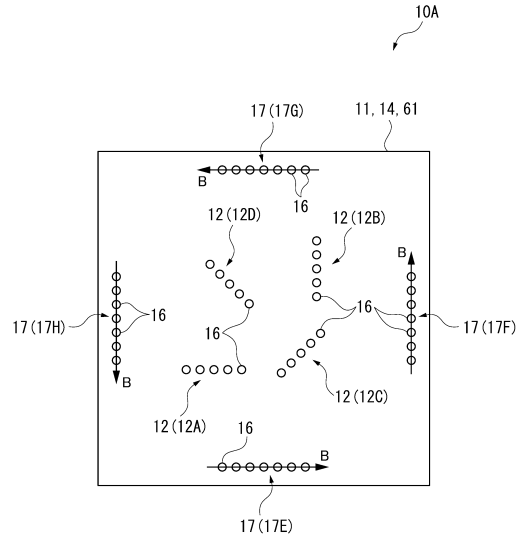
【図16】



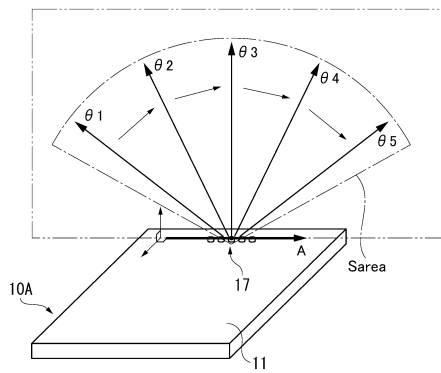
【 図 17 】



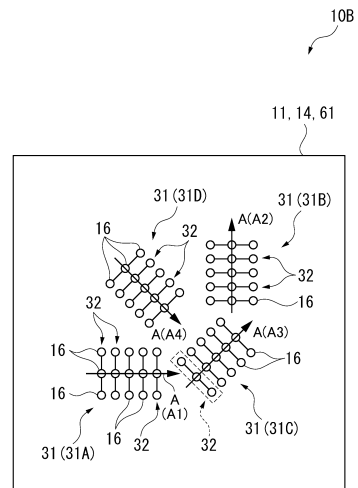
【 図 18 】



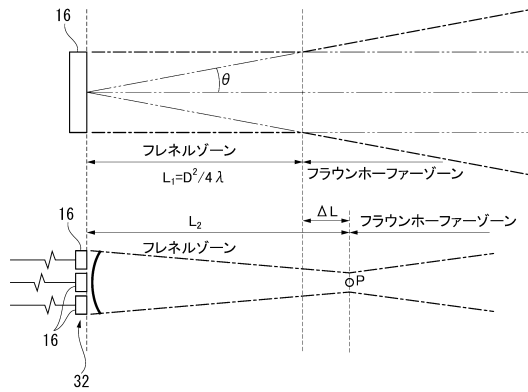
【 図 19 】



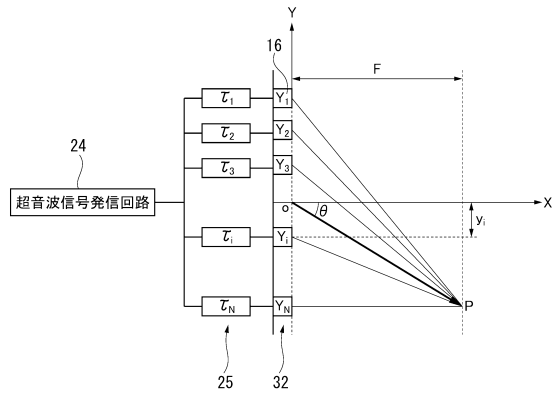
【 図 20 】



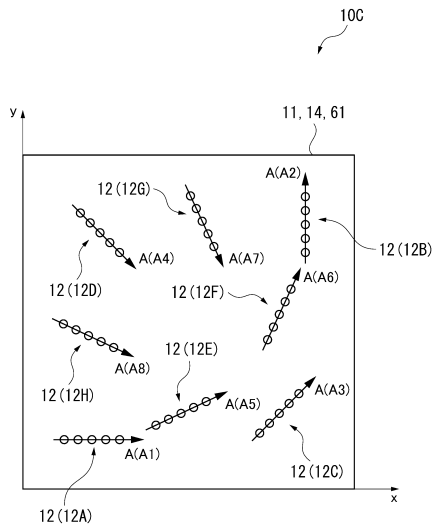
【図 2 1】



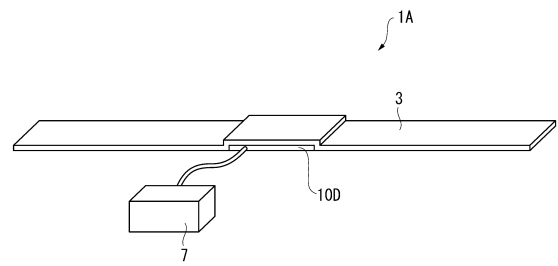
【図 2 2】



【図 2 3】



【図 2 4】



フロントページの続き

(56)参考文献 特表2009-519080(JP,A)
特開平07-213523(JP,A)
米国特許第5797845(US,A)

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

专利名称(译)	测量装置，生物测试装置，流速测量方法和压力测量方法		
公开(公告)号	JP5772995B2	公开(公告)日	2015-09-02
申请号	JP2014004492	申请日	2014-01-14
[标]申请(专利权)人(译)	精工爱普生株式会社		
申请(专利权)人(译)	精工爱普生公司		
当前申请(专利权)人(译)	精工爱普生公司		
[标]发明人	鶴野次郎		
发明人	鶴野 次郎		
IPC分类号	A61B8/06		
FI分类号	A61B8/06.ZDM A61B8/06		
F-TERM分类号	4C601/DD03 4C601/DD06 4C601/DE01 4C601/EE11 4C601/GB06		
其他公开文献	JP2014061450A		
外部链接	Espacenet		

摘要(译)

摘要：要解决的问题：提供一种测量装置，流速测量方法，压力测量方法，能够以简单的构造容易地获得用于测量血流的最佳频率偏差。解决方案：一种生物检查装置，包括：超声波传感器10，具有一维阵列结构，其中多个超声波振动器沿扫描线性方向设置；以及基板，设置有多个超声波阵列12，能够发送和接收超声波阵列，超声波阵列12以扫描线性方向不同的状态配置。信号延迟电路25，用于控制从各个超声波阵列12发送的超声波的发送角度；接收测量部分26，用于根据从每个超声波阵列12输出的接收信号计算每个超声波阵列12的频率偏差；中央运算电路29，用于获得由接收测量部分26计算的频率偏差中的最大频率偏差。

(21) 出願番号	特願2014-4492 (P2014-4492)	(73) 特許権者	000002369
(22) 出願日	平成26年1月14日 (2014. 1. 14)		セイコーエプソン株式会社
(62) 分割の表示	特願2010-145107 (P2010-145107)の分割		東京都新宿区西新宿2丁目4番1号
原出願日	平成22年6月25日 (2010. 6. 25)	(74) 代理人	110000637
(65) 公開番号	特願2014-61450 (P2014-61450A)		特許業務法人樹之下知的財産事務所
(43) 公開日	平成26年4月10日 (2014. 4. 10)	(72) 発明者	鶴野 次郎
審査請求日	平成26年2月10日 (2014. 2. 10)		長野県諏訪市大和3丁目3番5号 セイコーエプソン株式会社内
		審査官	富永 昌彦