(12)公表特許公報(A)

(11)特許出願公表番号

# 特表2012-501237

(P2012-501237A) (43) 公表日 平成24年1月19日(2012.1.19)

(51) Int.Cl.			FΙ			テーマコード (参考)
A61B	5/00	(2006.01)	A 6 1 B	5/00	102A	4 C 1 1 7
			A 6 1 B	5/00	101L	

審査請求 未請求 予備審査請求 有 (全 61 頁)

<ul> <li>(21)出願番号</li> <li>(86)(22)出願日</li> <li>(85)翻訳文提出日</li> <li>(86)国際出願番号</li> <li>(87)国際公開番号</li> <li>(87)国際公開日</li> </ul>	特願2011-525295 (P2011-525295) 平成21年9月2日 (2009.9.2) 平成23年2月14日 (2011.2.14) PCT/US2009/055772 W02010/028077 平成22年3月11日 (2010.3.11)	(71) 出願人	511038813 クリスチャン エム パットリッツ コン サルティング エルエルシー Christian M. Puttli tz Consulting, LLC アメリカ合衆国 80521 コロラド州
(87) 国際公開日	平成22年3月11日 (2010.3.11)		アメリカ合衆国 80521 コロラド州
(31) 優先権主張番号	61/093, 688		フォート コリンズ ブルー フラック
(32) 優先日	平成20年9月2日 (2008.9.2)		ス シーティー 3644
(33) 優先権主張国	米国 (US)		3644 Blue Flax Ct.,
(31) 優先権主張番号	61/187, 548		Fort Collins, Colo
(32) 優先日	平成21年6月16日 (2009.6.16)		rado 80521, United
(33) 優先権主張国	米国 (US)		States of America
		(74)代理人	100103252
			弁理士 笠井 美孝

最終頁に続く

(54) 【発明の名称】バイオMEMSセンサ及び装置ならびにその方法

#### (57)【要約】

電子装置、機械、システム、並びに上記装置、機械、及 び/またはシステムの作動及び製造方法は、対象に埋め 込まれたハードウェアの共振周波数を測定するように構 成されたワイヤレスセンサを備えている。種々実施例に おいて、ハードウェアのひずみの一時的な測定は、上記 センサの上記共振周波数の変化の監視を含んでいる。上 記センサは、そのコンポーネントが生体親和性のある場 合、オールオンチップレゾネータとして作動する、誘電 的に電力を供給される装置として実現される。追加の装 置、システム及び方法が開示されている。 DETERMINE A SHIFT IN A RESONANT FREQUENCY OF A SENSOR DISPOSED ON IMPLANTABLE HARDWARE (110) DETERMINE TEMPORAL CHANGES IN STRAIN OF THE HARDWARE BASED ON THE DETERMINED SHIFT (120) FIG. 1

【選択図】図1

(19) 日本国特許庁(JP)

【特許請求の範囲】

【請求項1】

対象に埋め込み可能な、ハードウェア装置に取り付けられるセンサ装置を用いるハード ウェア装置の変化を監視する方法であって、該方法は以下のステップを備えている: 上記センサ装置から信号を受信するステップ;

期間中の受信信号に基づいて上記センサ装置の共振周波数のシフトを判定するステップ : 及び

該期間中の上記センサ装置の共振周波数の該判定されたシフトに基づいて上記ハードウェア装置のひずみの一時的変化を判定するステップ。

【請求項2】

10

30

40

上記センサ装置から信号を発生するように上記センサ装置を交番磁気フィールドまたは 電磁気フィールドにさらすステップをさらに備えている請求項1の方法。 【請求項3】

上記ハードウェア装置のひずみの上記一時的変化に基づいて上記対象における変化を判 定するステップをさらに備えている請求項1の方法。

【請求項4】

交番磁気フィールドまたは電磁気フィールドでもって上記センサ装置に誘電的に電力を 供給する;

上記センサ装置から信号を無線で送信するステップ;及び

上記センサ装置から上記無線で受信した信号に基づいて、該期間中の上記センサ装置の <sup>20</sup> 共振周波数における上記シフトを判定するステップを備え、

上記ハードウェア装置は生物学的対象に埋め込まれている請求項1の方法。

【請求項5】

上記センサ装置の共振周波数は、上記受信された信号をスペクトルアナライザに入力す ることによって判定され、

上記センサ装置は、荷重なしで50 MHz乃至 7 GHzの範囲の共振周波数を有するように構成されている請求項4の方法。

【請求項6】

上記ハードウェア装置のひずみの一時的変化に基づいて上記生物学的対象における変化 を判定するステップをさらに備えている請求項4の方法。

【請求項7】

上記ハードウェアのひずみの一時的変化は、上記ハードウェア装置のひずみ - 周波数校 正を用いて判定される請求項 4 の方法。

【請求項8】

上記ハードウェア装置の表面曲げひずみを監視するステップをさらに備えている請求項 4の方法。

【請求項9】

上記ハードウェア装置は骨折固定プレートを備え、上記センサは同骨折固定プレートの 表面に取り付けられている請求項4の方法。

【請求項10】

基板;

上記基板の上に配置された誘電体;及び

上記誘電体の上に配置された少なくとも1つの導電コイルを備え、

上記誘電体及び導電コイルはレゾネータとして構成され、

上記基板、上記誘電体、及び上記導電コイルは、生物学的対象に埋め込まれる生体親和 性のあるセンサ装置として構成され、そして

上記センサ装置は誘電的に電力を供給されるセンサ装置。

【請求項11】

上記基板はフレキシブルテープとして構成されている請求項10のセンサ装置。

【請求項12】

50

上記基板の上に配置された誘電体;及び上記誘電体の上に配置された少なくとも1つの 導電コイルを備え、

(3)

上記誘電体及び導電コイルはレゾネータとして構成され、 上記基板、上記誘電体、及び上記導電コイルは、生物学的対象に埋め込まれる生体親和 性のあるセンサとして構成され、そして 上記センサ装置は誘電的に電力を供給される、 生物学的対象に埋め込み可能な装置。 【請求項28】 上記 基板 が エ ポ キ シ 樹 脂 に よ り 上 記 八 ー ド ウ ェ ア 装 置 に 取 り 付 け 可 能 で あ る 請 求 項 2 7 の装置。 【請求項29】 10 上記ハードウェア装置が骨折固定プレートを備えている請求項27の装置。 【請求項30】 上記基板はフレキシブルテープとして構成されている請求項27の装置。 【請求項31】 上記誘電体が窒化シリコンで構成されそして上記導電コイルがゴールドで構成されてい る請求項27の装置。 【請求項32】 上記レゾネータはメタマテリアルで構成されている請求項27の装置。 【請求項33】 上記導電コイルは、らせん、分割リング、または入れ子式分割リング構造の1つを有し 20 ている請求項27の装置。 【請求項34】 上記センサ装置が、荷重なしで50 MHz乃至 7 GHzに共振周波数を有するように構成され ている請求項27の装置。 【請求項35】 上 記 装 置 は 八 ー ド ウ ェ ア 装 置 及 び 上 記 八 ー ド ウ ェ ア 装 置 に 取 り 付 け 可 能 ま た は 同 八 ー ド ウェア装置と一体のセンサ装置を含んでいる、生物学的対象に埋め込み可能な装置; 上記センサ装置に電力を供給する電磁気フィールドを発生するように構成された電磁気 フィールドジェネレータ; 上記センサ装置が電磁気フィールドにより励起されたことに応答して発生された上記セ 30 ンサ装置からの信号を受信する受信機; 上記受信された信号から上記センサの共振周波数を判定する装置;及び 期間中の上記センサ装置の共振周波数におけるシフトに基づいて、上記ハードウェア装 置のひずみの一時的変化を判定するアナライザを備えた監視システム。 【請求項36】 上記アナライザは、上記ハードウェア装置のひずみの一時的変化に基づいて、上記生物 学的対象における変化を判定する請求項35の監視システム。 【請求項37】 以下を実行する指令のための、同監視システムのプロセッサにより実行可能な指令を記 憶 す る 機 械 可 読 記 憶 媒 体 を さ ら に 備 え た 請 求 項 3 5 の 監 視 シ ス テ ム : 40 上記センサ装置の共振周波数を判定すること; 上記センサ装置からの無線信号に基づいて上記センサ装置の共振周波数における上記シ フトを判定し、上記無線信号は、適用された電磁プローブ信号に応答して上記センサ装置 から発生されること;及び 上記期間中の上記センサ装置の共振周波数のシフトに基づいて上記ハードウェア装置に おけるひずみの一時的変化を判定すること。 【請求項38】 機 械 可 読 媒 体 は 、 上 記 ハ ー ド ウ ェ ア 装 置 の ひ ず み ‐ 周 波 数 校 正 の デ ー タ を 記 憶 す る 指 令 を備えている請求項37の監視システム。 【請求項39】 機械可読媒体は、上記生物学的対象の骨折治癒を表すデータを発生する指令を備え、上 50

記データは骨折に関連する上記生物学的対象に埋め込まれた上記ハードウェアのひずみに おける一時的変化に基づいている請求項37の監視システム。 【請求項40】 上記アナライザは、上記ハードウェア装置のひずみ - 周波数校正のデータを記憶するメ モリを備えている請求項35の監視システム。 【請求項41】 上記生物学的対象の骨折治癒を表すデータを記憶するメモリ装置をさらに備え、上記デ ータは、骨折に関連する上記生物学的対象に埋め込まれた上記ハードウェア装置のひずみ における一時的変化に基づいている請求項35の監視システム。 10 【請求項42】 対象に埋め込み可能なハードウェア装置を製造する方法であって、上記方法は以下のス テップを備えている: 上記ハードウェア装置のひずみにおける変化を測定する生体親和性のあるセンサを製造 するステップ;及び 上記生体親和性のあるセンサを配置するステップ。 【請求項43】 上記生体親和性のあるセンサは誘電的に電力を供給される請求項42の方法。 【請求項44】 上記センサが、荷重なしで50 MHz乃至 7 GHzの範囲の共振周波数を有するように構成さ 20 れている請求項42の方法。 【請求項45】 上記製造するステップは、 誘電体を基板上に配置するステップ; 上記誘電体上に導電コイルを形成するステップを備え、 上記誘電体及び上記導電コイルは、磁気フィールドまたは電磁気フィールドでもって励 起されたときに信号を出力するレゾネータとして構成されている請求項42の方法。 【請求項46】 基板: 上記基板の上に配置された誘電体;及び 30 上記誘電体の上に配置された少なくとも1つの導電コイルを備え、 上記誘電体及び上記導電コイルはレゾネータとして構成され、 上記センサは誘電的に電力を供給され、 上記センサ装置は同センサ装置の共振周波数に対応する信号を無線で出力し、及び 上記周波数は上記レゾネータに適用されたひずみに応答してシフトするセンサ装置。 【請求項47】 上記センサ装置が、荷重なしで50 MHz乃至 7 GHzの範囲の共振周波数を有するように構 成されている請求項46のセンサ装置。 【請求項48】 構造メンバに取り付け可能なセンサ装置: 40 上記センサ装置に電力を供給する電磁気フィールドを発生するように構成された電磁気 フィールドジェネレータ; 上記センサ装置が電磁気フィールドにより励起されたことに応答して発生された上記セ ン サ 装 置 か ら の 信 号 を 受 信 す る 受 信 機 ; 上記受信された信号から上記センサの共振周波数を判定する装置;及び 上記センサ装置の共振周波数におけるシフトに基づいて、上記センサ装置のひずみを判 定するアナライザを備えた監視システム。 【請求項49】 上記センサ装置が、荷重なしで50 MHz乃至 7 GHzの範囲の共振周波数を有するように構

成されている請求項48の監視システム。

【発明の詳細な説明】

【技術分野】

[0001]

本出願は、センサ及びその使用法、より詳しくは埋め込み可能なセンサに全般的に関連する。

【背景技術】

[0002]

整形外科に関する四肢の負傷は、米国及び世界中の地域社会に対して大きな医学的及び 財政的な負担を引き起こす。米国では年約8百万の骨折が報告されており、そしてこれら 骨折の約10%が適切に治癒されていない。血管に対する重大な障害を伴う負傷に関して 、変形の骨治癒の割合は約50%である。ほとんどの共通する問題は骨癒合不能である。 これら骨癒合不能は、修正するための直接コストと共に休業による生産性の低下のような 関連コストの両方のために、大変費用がかかる。これらの費用は、もし早期の治癒の範囲 で関連する問題が避けられ、もしくは取り組まれるならば、少なくとも50%は低減する ことができる。

癒合不能に関する最も共通する治療は追加の手術である。これら外科手術の臨床的な成 果は、骨折部位での繊維組織の蓄積の時間的経過のために最初の手術と2番目の手術との 間の時間にネガティブに相関する。したがって、骨折部位の治療と療法の絶対に重要な早 期の段階において骨治癒の過程(正常に対する異常)を判断するきわめて重要な臨床的な 必要性が存在する。骨の"生物学的"治療、骨モルフォゲンたんぱく質(BMPs)またはBM Psの骨誘導(osteoinductive activities )を増強する他の成長因子の注入を活用する現 在の方策は、早期の治癒の段階で骨の癒合不能を、大きくない切開により治療するために 提案されている。しかしながら、補助の生物学的治療が必要であるか診断する能力は、現 在利用できるものがない。

[0004]

骨の治癒の順序が損なわれる状態になる正確なメカニズムは十分に理解されていないが 、これら癒合不能または偽関節(繊維癒合)の多くは、安定した、直接骨橋(結合組織性 骨化)治癒経路により実施されない骨折状態が存在するときに、結果として生ずる。現在 のところ、臨床医は通常レントゲン写真により視覚的に治癒を監視し、そして骨折部を手 で曲げることによって機械的な癒合状態を検査することもある。残念ながら、異常骨折治 癒の過程は、骨折部位の標準的なレントゲン写真情報が少量のミネラル化された組織のた めに識別することができない早期の期間において容易には診断されない。骨折治癒の手に よる評価は、治癒の早期の段階において診断ツールとしてやはり不適切である。したがっ て、問題のある骨折に対する整形外科の手法及び治療について重大な衝撃を与えるであろ う、手術後の最初の6週以内の治癒の過程に関する診断情報を提供する新しい技術の必要 性がある。本発明はこの必要性に向けられている。

【図面の簡単な説明】

[0005]

本発明の実施例は、例として以下のような図を用いて説明され、そして添付図面の図に 限定されるものではない:

40

10

20

30

【図1】対象に埋め込まれたハードウェア装置における変化を監視する方法の実施例の特徴を説明する。

【図2】対象に埋め込まれたハードウェア装置における変化を監視する方法の実施例の特徴を説明する。

【図3】生物学的対象に埋め込まれたハードウェア装置に脱着可能なワイヤレスセンサの 実施例の特徴を説明する。

【図4】レゾネータ用の誘電体上のコイルの実施例を示す。

【図 5】レゾネータ用のらせんコイルの実施例を示す。

【図6】分割リングレゾネータ構造の実施例を示す。

【図7】分割リングレゾネータのアレイを有するチップの実施例を示す。

(6)

【図8】入れ子式の分割リングレゾネータ構造の実施例を示す。 【図9】円形状らせんコイルレゾネータの実施例を示す。 【図10】レゾネータが吊り下げられている構造の実施例を示す。 【図11】単体の吊り下げレゾネータ装置の走査型電子顕微鏡視を示す。 【図12】三重構成の実施例を示す。 【図13】円形状らせんコイルを含む三重構成を有する構造の実施例を示す。 【図14】吊り下げコイルレゾネータを含む三重構成を有する構造の実施例を示す。 【図15】チップ上のレゾネータのアレイを示す。 【図16】チップ上のレゾネータのアレイを示す。 10 【図17】チップ上のレゾネータのアレイを示す。 【図18】生物学的対象内に埋め込み可能な装置の実施例を示す。 【図19】ハードウェアのひずみにおける変化を判定する監視システムの実施例を説明す る。 【図20】誘電的に電力が供給されるセンサの実施例を示す。 【図21】図20のセンサの側面視を示し、物理的モデルの集中素子内部表現を含む。 【図22】図20のセンサのレゾネータの等価回路を示す。 【図23】センサ装置を製造するのに用いることができる製作プロセスフローの実施例を 示す。 【図24】センサ装置を製造するのに用いることができる製作プロセスフローの実施例を 20 示す。 【図25】センサ装置を製造するのに用いることができる製作プロセスフローの実施例を 示す。 【図26】センサ装置を製造するのに用いることができる製作プロセスフローの実施例を 示す。 【図27】センサ装置を製造するのに用いることができる製作プロセスフローの実施例を 示す。 【図28】テープベースのフレキシブルセンサを製作する実施例を示す。 【図29】テープベースのフレキシブルセンサを製作する実施例を示す。 【図30】テープベースのフレキシブルセンサを製作する実施例を示す。 30 【図31】テープベースのフレキシブルセンサを製作する実施例を示す。 【図32】フレキシブルテープ基板上の最終製作構造を示す。 【図33】吊り下げ構造におけるセンサの成形方法の実施例を説明する。 【図34】吊り下げ構造におけるセンサの成形方法の実施例を説明する。 【図35】吊り下げ構造におけるセンサの成形方法の実施例を説明する。 【図36】吊り下げ構造におけるセンサの成形方法の実施例を説明する。 【図37】吊り下げ構造におけるセンサの成形方法の実施例を説明する。 【 図 3 8 】 吊 り 下 げ 構 造 に お け る セ ン サ の 成 形 方 法 の 実 施 例 を 説 明 す る 。 【図39】吊り下げ構造におけるセンサの成形方法の実施例を説明する。 【図40】吊り下げ構造におけるセンサの成形方法の実施例を説明する。 40 【図41】吊り下げ構造におけるセンサの成形方法の実施例を説明する。 【図42】吊り下げレゾネータのシミュレーションを示す。 【図43】曲げ荷重の適用下での変形されるセンサ装置のひな形予想の例を示す。 【図44】制御された方法における引張り荷重の適用の例を示す。 【図45】変形なし(荷重なし)の及び異なる荷重の適用された下での2つのセンサ応答 の間の相違を示す。 【図46】変形なし(荷重なし)の及び異なる荷重の適用された下での2つのセンサ応答 の間の相違を示す。 【図47】変形なし(荷重なし)の及び異なる荷重の適用された下での2つのセンサ応答 の間の相違を示す。 【図48】変形なし(荷重なし)の及び異なる荷重の適用された下での2つのセンサ応答 50

(7)

の間の相違を示す。

【図49】荷重の関数としての共振振動数を示す。 【図50】200平方ミクロン未満のチップサイズ用に計算上シミュレートされたパラメ ータと共に、実験的に測定されたS<sub>21</sub>パラメータ(デシベルにおける)を示す。 【図51】200平方ミクロン未満のチップサイズ用に計算上シミュレートされたパラメ ータと共に、実験的に測定されたS。、パラメータ(デシベルにおける)を示す。 【図52】長方形及び円形の形状を比較する実験結果を示す。 【図53】長方形及び円形の形状を比較する実験結果を示す。 【図54】長方形及び円形の形状を比較する実験結果を示す。 10 【図55】長方形及び円形の形状を比較する実験結果を示す。 【図56】分割リングレゾネータを説明する。 【図57】分割リングレゾネータを説明する。 【図58】分割リングレゾネータを説明する。 【図59】分割リングレゾネータを説明する。 【図60】分割リングレゾネータを説明する。 【図61】非入れ子式の分割リングレゾネータ用の相対透過スペクトラ(デシベルにおけ る)を示す。 【図62】非入れ子式の分割リングレゾネータ用の相対透過スペクトラ(デシベルにおけ る)を示す。 20 【図63】非入れ子式の分割リングレゾネータ用の相対透過スペクトラ(デシベルにおけ る)を示す。 【図64】入れ子式の分割リングレゾネータ用の相対透過スペクトラ(デシベルにおける )を示す。 【図65】入れ子式の分割リングレゾネータ用の相対透過スペクトラ(デシベルにおける )を示す。 【図66】入れ子式の分割リングレゾネータ用の相対透過スペクトラ(デシベルにおける )を示す。 【図67】埋め込まれたMEMSセンサに面するH&E 着色された組織の2倍イメージを示す。 【図68】埋め込まれたMEMSセンサに面するH&E 着色された組織の4倍イメージを示す。 30 【図69】シリコンベースのセンサの性能を示す。 【図70】図69に対応するシリコンベースのセンサ用の非線形エラーを示す。 【図71】図69に対応するシリコンベースのセンサ用の非線形エラーを示す。 【図72】テープベースのフレキシブルセンサの性能を示す。 【図73】テープベースのフレキシブルセンサの性能を示す。 【図74】テープベースのフレキシブルセンサの性能を示す。 【図75】テープベースのフレキシブルセンサの性能を示す。 【図76】テープベースのフレキシブルセンサの性能を示す。 【図 7 7 】システムの種々特徴の実施例の組立分解図を示す。 【発明を実施するための形態】 40 [0006]以下の詳細な説明は、本発明の種々実施例を実例として示す添付図面を引用している。 これら実施例は、当業者がこれら及び他の実施例を実施できるように十分に詳細に説明さ れている。他の実施例を利用することができ、そして構造的な、論理的な、及び電気的な 変更はこれら実施例に対してなすことができる。種々実施例は、必ずしも互いに排他的も のではなく、いくつかの実施例は1またはそれ以上の他の実施例と組合わされて新しい実 施例を形成することができる。したがって、以下の詳細な説明は限定的な意図において理

(8)

解されるべきでない。

種々実施例において、ワイヤレスセンサは、人及び動物を含む生物学的対象に埋め込ま れたハードウェア装置のひずみを測定するように構成されている。ハードウェアのひずみ

の時間的測定は、センサの共振周波数の変化の監視を含む測定値を用いて行うことができ る。センサは、同センサのコンポーネントが生体親和性である場合、オールオンチップレ ゾネータとして作動する、誘電的に電力を供給される装置として実現することができる。 そのようなセンサは、種々の電子装置、機械、及びシステムと共に運転することができる

[0008]

臨床実務においてかつ動物モデルによって、治癒は骨折復元力の度合い及び早期におけ る埋め込み負荷に決定的に関連するということが知られている。有線式のひずみ計を用い た動物の研究は、治癒カルスと骨が、骨折治癒が進むにつれて、埋め込まれたハードウェ アの負担が減り、負荷の割合の増大を呈することを明らかに示している。治癒の過程が異 常ならば、この負荷の負担の漸進的な移転が変えられるかまたは存在しないことになる、 つまり、治癒組織は、そのように負担する構造的または材料的な容量を有していないので 、負荷の通常の割合を呈することができない。種々の実施例において、生体親和性のある 、埋め込み可能なセンサが、埋め込みのひずみと治癒経路の関数としての骨の治癒との関 係に影響を与える。

[0009]

これまで、骨埋め込みの負荷共有現象を利用することを求める多くのテクノロジーは、 寸法において大き過ぎるものが検討されてきているが、関連する電力供給源の埋め込みを 伴う。以前の研究は、腰部、背骨、及び肩における力の判定に成功している。しかしなが ら、比較的大きなサイズのセンサ及び関連するハードウェア(信号調整、変調、など)の ために、以前の多くの遠隔測定システムは、関節交換コンポーネントまたは大きな内部固 定筋の内側に埋め込まれていた。その結果は、これらの装置が骨埋め込み負荷の識別に有 用となるデータを産出したが、しかしその装置は、大スケールの埋め込みには診断および ノまたは予後のツールとして適切なものとなることができなかった。また、設計及び関連 する相互接続性の複雑さのために、これらシステムの製造は、主としてカスタムベースで なされる。その結果として生じる費用は、それらの大規模な製造を正当化することはでき ない。

[0010]

種々実施例において、無線周波数(RF)ひずみセンサのデザインは、生物学的対象への 埋め込み用のマイクロ電子メカニカルシステム(MEMS)を用いる特徴を備えている。セン サは生物学的対象に埋め込み用の埋め込み可能なハードウェアに取り付けることができる 。センサは、埋め込み可能な電力供給源なしに、誘電的に電力供給されるように構成する ことができる。センサは、埋め込まれたハードウェア上の表面曲げひずみを同センサが監 視するように、該埋め込まれたハードウェア上に配置することができる。センサは、生体 内の生物学的データを感知し伝達するために内部 - 外部の物理的接続が用いられないよう な、ワイヤレスセンサとして設計することができる。さらに、その装置の小型化は、そう でなければ不可能であろう応用例においてその使用を可能にする。そのようなバイオ - ME M センサは、電源供給源を組み込むことのない誘電的電源を用いる、電源を受動的に供給 する装置として、そして現在の従来型の装置及び関連方法に関連する多くの問題点を軽減 するような物理的サイズを有する装置として設計することができる。加えて、そのような バイオ - MEM センサの構造は、現在の従来装置の製造よりも、きわめて大きなコスト効果 を得られる製造規模での製造を可能にする。

種々の実施例において、センサは、ハードウェア装置、すなわち骨折固定プレート後部 脊髄茎スクリュー固定システム、脊髄椎体間固定装置、椎体置換装置、髄内ロッド / ネイ ル、同種異系移植骨折固定または椎体スペーサ、脊髄の運動維持システム(例えば椎間デ ィスク置換及び運動安定システム)、並びに頭蓋顔面の固定及び伸延骨形成ハードウェア システムのような、整形外科または神経外科の装置の表面に取り付けられたワイヤレスひ ずみ計として本質的に作動し、それは患者に埋め込み可能である。この構成及び作用は、 患者の血管システムに用いられる多くの他のワイヤレスセンサと対照的である。バイオME 10

20

30

MSは、該バイオMEMSの一体型回路のひずみが結果としてその共振周波数の変化が生じるように設計される。この周波数の変化を検出すると共に設定ひずみ - 周波数の校正を実行することによって、ハードウェアのひずみの時間的変化は長期的に監視することができる。 検出システムのコンポーネントは、電磁気フィールドを適用するインダクタまたは他の手段、埋め込み可能なセンサ、受信アンテナを含むことができる。埋め込み可能なセンサは、検出システムの"レゾネータ"として参照することができる。受信アンテナは、受信アンテナ/周波数分布アナライザ装置として実現することができる。インダクタは、センサに電流を誘導する交番外部磁気フィールドを産出する。センサは、センサが形成する回路の現在の構成に特有の形で関連する共振周波数を有している。センサの共振周波数はセンサが変形するに従って変化する。センサで発生される信号は、適用された電磁気フィールドに応答して、取り付けられた周波数分布分析のアンテナでセンサから受信することができる

[0012]

図1は対象に埋め込まれたハードウェアにおける変化を監視する方法の実施例の特徴を 説明する。110で、ハードウェア上に配置されたセンサの共振周波数のシフトが判定さ れる。センサは、生体親和性を有し、誘電的に電源が供給される装置として設計されてい る。センサの共振周波数は、交番磁気または電磁気フィールドにセンサをさらすことによ って起こすことができる。120で、ハードウェアのひずみの時間的変化が判定されたシ フトに基づいて判定される。時間的変化は、センサを交番磁気または電磁気フィールドに さらしたことに応答してセンサから信号が発生される場合に、同センサからの信号を分析 することによって判定することができる。種々の実施例において、ハードウェアのひずみ における時間的変化の判定に関して共振周波数の絶対値を用いることなく、共振周波数に おけるシフトが用いられる。ハードウェアのひずみにおける時間的変化に基づいて、対象 における変化を判定することができる。

[0013]

図2は、生物学的対象のような対象に埋め込まれたハードウェアにおける変化を監視す る方法の実施例の特徴を説明する。210で、センサの共振周波数は、同センサが対象に 埋め込まれたハードウェア上に配置された場合、判定される。センサは、電源に関して同 センサが一体化された電源装置なしで非接触装置として駆動するような、電磁気フィール ドによって誘電的に電源を供給することができる。センサは、対象に埋め込み可能なハー ドウェア装置に取り付けることができる。

[0014]

220で、センサの共振周波数のシフトは、異なる時期に適用される電磁気フィールド に応答して同センサからワイヤレス信号が発生される場合、同センサからのワイヤレス信 号に基づいて判定される。これら電磁気フィールドは、埋め込まれたハードウェア装置上 のひずみを判定する方法として構成されたセンサの読み出しのためのプローブとして作動 する。種々実施例において、共振周波数におけるシフトは、センサに電力を供給するため に用いられる付勢信号を考慮することなしに、センサからの信号から判定することができ る。

【 0 0 1 5 】

230で、ハードウェアの時間的変化が、共振周波数のシフトに基づいて判定される。 ハードウェア装置のひずみにおける時間的変化は、同ハードウェアのひずみ-周波数校正 を実行することによって判定することができる。ハードウェアのひずみにおける時間的変 化は、同ハードウェア装置の表面ひずみを監視することから判定することができる。生物 学的対象における変化は、ハードウェア装置のひずみにおける時間的変化に基づいて判定 することができる。人に埋め込まれた骨折固定プレートに関して、これらの変化は、人の 骨折した骨の治癒についての診断及び予後に用いられるように監視することができる。脊 髄固定装置に関して、これらの変化は、癒合の進行の過程を判定するのに用いることがで きる。

50

40

10

[0016]

図3は、生物学的対象に埋め込み用のハードウェア303に取り付け可能なワイヤレス センサ305の実施例の特徴を説明する。センサ305は、基板307、同基板307上 に配置された誘電体320、及び同同誘電体320上に配置された導電コイル310を備 え、導電体320及び導電コイル310がレゾネータとして配置されている。基板307 はまたレゾネータの一部として構成することもできる。基板307、誘電体320、及び 導電コイル310は、生物学的対象に埋め込み用のハードウェア303に取り付け可能な 、生体親和性のある、誘電的に電源が供給される装置として構成される。やわらかい組織 に挿入されたセンサ305の応答は、広範囲な力について適用される力に関して線形であ ることができる。

[0017]

誘電体320は、生体親和性のある電気絶縁材を含む固体材料とすることができる。誘 電体320は、これに限定されないが、窒化シリコンを含むことができる。導電コイル3 10は生体親和性のある導電材を含む。導電コイル310は、これに限定されないが、ゴ ールドを含むことができる。導電コイル310は、誘電体320がコンデンサの一部を形 成する場合、レゾネータを形成するインダクタ及びコンデンサの一部として設計すること ができる。基板307は、他の極板を形成する導電コイル310と共に、並びに導電コイ ル 3 1 0 及び基板 3 0 7 の間で接する誘電体 3 2 0 と共に、コンデンサの有効極板として 作用することができる。その代わりに、1またはそれ以上の導電体をコンデンサの一部と して用いることができる。例えば、導電層を基板307と誘電体320との間に配置する ことができる。導電層をコイル310と誘電体320の間に配置することができる。 

種々の実施例において、センサのレゾネータ機能は、インダクタンスを付与する図3の 導電コイル310、及び誘電体320により定められるオンチップコンデンサのようなコ イルによって行われる。この構成は、有効装置エリアを好ましくなく増大させ、かつ回路 または装置の損失エネルギーに対する貯蔵エネルギーの比であるレゾネータの"Q-ファ クタ"を減少させる外部コンデンサの使用というよりも、むしろ誘電体フィルムによるセ ンサのチューニングを考慮している。センサ305に関し、導電コイル及び誘電体の構造 的なアレンジメントは、材料の選択と共に、最小回路スペーシングを伴う最大クォリティ ファクタのために設計するのに用いることができる。実施例は、Q-ファクタ配慮に基づ きオールオンチップレゾネータとして履行される導体コイルのためのらせん形状を含んで いる。 例えば、らせん形状のチップは、約7 GHz の共振周波数で作動する約50のQ-フ ァクタを備えた約500平方ミクロンのチップサイズでもって形成することができる。約 50のQ-ファクタは、ハードウェアに取り付けられ本質的にひずみ計として機能するワ イヤレスセンサとして、センサ305の作動を高めることができる、高Q-ファクタとし て構成することができる。コイル用のらせん・コイルインダクタに基づく構造は、Q-フ ァクタを増加させるが、オンチップ上のコイル用の低減された面積を実現するのに用いる ことができる。

[0019]

40 種々実施例において、オンチップレゾネータは該チップ上に凹部を設けることなく実現 することができる。そのようなセンサにおいて、自己同調式のらせんコイルベースの構造 は、より高い運転周波数で改良された設計パラメータを用いて該チップ上に凹部を設ける ことなく使用される。例えば、シリコン上にオンチップレゾネータを使用して、200平 方ミクロン未満のチップサイズに関してQ.ファクタを90よりも大きく上昇させること ができる。かくして、外部同調コンデンサ及び/またはチップにおける凹部を用いる従来 のレゾネータと比べて、格段に小さいサイズの高Qレゾネータを実現することができる。 Q - ファクタのより増大は、センサの下のシリコンを除去する(エッチングする)ことに よって得られる吊り下げ構造により達成することができる。2つのセンサが比較されると き、レゾネータの特徴のすべてが同じ寸法であり、しかし一方の基板はエッチングされ( 吊り下げ構造)、他方はそうでない(平面構造)場合、該吊り下げ装置は、該平面装置よ

20

10

りもQ - ファクタが10%の上昇を示す。

【0020】

ひずみセンサは、十分に大きな共振周波数シフトを産出するように構成されており、それによりひずみの小さな変化がセンサにより検出できる。そのような共振周波数シフトは、長方形のデザインに比べてより小さな空間でもってより高いQ - ファクタを可能にする等方性の円形状ひずみセンサでもって達成することができる。該円形状の構造は、その等方性の形状のために、相当に高い共振周波数シフト、例えば330メガヘルツに対し50 0メガヘルツを可能にする。この構造は、生体 - 埋め込みひずみセンサとして用いるこれ らレゾネータの性能において、結果としてきわめて大きな改良になることができる。 【0021】

種々実施例において、ワイヤレス誘電式で電力を供給されるひずみセンサは、有効なメ タマテリアル特性を呈する構造を用いることで実現することができる。メタマテリアルは 、相互作用する電磁放射線の波長よりも小さい構造的特徴を有することによって、電磁波 に影響を及ぼす。センサ用のメタマテリアルとして分割リングレゾネータ(SRR)構造を 用いることによって、該センサは、正確なワイヤレスセンサとしての適切な特性である、 高Q-ファクタ、共振時の高い透過吸収、高い共振周波数シフト、高い感度、及び大変良 好な線形性を得ることができる。さらにセンサは、よりシャープな降下(dip)を備えた 相当に低い共振周波数(50 Mhz乃至 1 GHz)を達成することができ、それは生物学的対象 に関連する可能性がある、やわらかい組織の減衰の問題を伴う検出方法に有用である。ワ イヤレスセンサから読み出された、遠隔測定で得られたひずみは、電気的接触の活用にお いて用いられる商業的に入手可能な有線式ひずみセンサを用いて得られたものと同等であ ることがわかった。

[0022]

ワイヤレスセンサ装置の導電コイル用に種々の構造を用いることができる。実施例において、センサの作動周波数を下げるために、複合型分割リングレゾネータがコンパクトな入れ子式構造に組み込まれている。この入れ子式SRR センサは、感度の点において非入れ 子式SRR センサよりも性能が優れている。この感度の向上は、非入れ子式SRR と比べて入 れ子式SRR においてより多くのギャップの発生のために生じることができるものである。 【0023】

種々実施例において、センサの基板はフレキシブルな基板であることが可能である。フ レキシブルば基板の例は真空テープである。フレキシブルな基板の使用は、シリコン基板 の使用と比較して、ワイヤレスセンサをより感度よくかつ線形性にすることができる。テ ープベースのフレキシブルなメタマテリアルセンサは、同じ形状のシリコンベースのセン サとの比較において、相当に低減された非線形性エラーでもって格段に改良された感度レ ベルを呈することができる。

【0024】

0

センサに誘電的に接続されるコイルは、種々実施例にしたがって構成することができる。図4は、誘電体420上のコイル4100の実施例を示す。コイル410及び誘電体420は、センサが人または動物の埋め込み用に用いられる場合、生体親和性のある材料で構成することができる。そのような生体親和性のある材料は、これに限定されることなく、ゴールド及び窒化シリコンを含む。実験において、図4のコイル構造を有するバイオMEMSセンサは、リアルタイムに該埋め込み可能なプレート上のひずみを監視するように、硬質エポキシ樹脂を用いて埋め込み可能なプレートに取り付けられる。固定された装置は、埋め込み可能なプレート上のひずみを測定するひずみセンサとして作動する。センサは、圧縮セットアップにおいて、該セットアップにより適用される100-300kgfの荷重範囲において最小115kgf及び最大276kgfの特徴付けをされた。外部荷重が115kgfから276kgfに増加すると、共振は、より大きな周波数へシフトすることが観察された。特徴付けにおいて、ヤング率3.14GPaのキャストポリアミドが埋め込み可能なプレートとして用いられた。図4のコイルを使用したバイオMEMSとして0.306MHz/kgfの感度レベルが得られた

10

20



[0025]

図5は、らせんコイル510の実施例を示す。らせんコイル510は、少なくとも2回 旋回する連続コイルである長方形らせんコイルとして設計することができる。正方形は、 オンチップレゾネータとして195 × 195 ミクロンの外寸を有することができる。シリコン 上のそのようなオンチップレゾネータは、93.81のQ-ファクタで約15 GHzで運転するこ とができる。他の寸法を用いることができる。例えば、540 × 540の寸法の正方形は、14 8 MHz の3-dB帯域幅(f)及び47.10のQ-ファクタをもつ6.97ギガヘルツの共振周波数 を有することができる。520 × 520の寸法の正方形は、178 MHz の3-dB帯域幅(f)及び 38.48のQ-ファクタをもつ7.12ギガヘルツの共振周波数を有することができる。

(13)

【0026】

図6は、分割リングレゾネータ構造610の実施例を示す。分割リングレゾネータ構造61 0は、正方形の内側に正方形を包含している。外側の正方形における一側のギャップ及び 内側の正方形における他側のギャップが存在する。

【0027】

図7は、分割レゾネータ712-1 ... 712-N のアレイ710 を有するチップの実施例を示 す。各分割レゾネータ712-1 ... 712-N は、正方形の内側に正方形を包含することがで きる。各分割レゾネータ712-1 ... 712-N は、各辺が長さ2.22 mmの外側正方形及び各 辺が長さ1.5 mmの内側正方形を有することができる。アレイ710 は、図7に示されるよう にこれらの正方形の5 X 5 アレイから構成することができる。5 X 5 アレイSRR 構造は、 200 マイクロひずみ 未満の低非線形エラーと共に109 kHz/kgf (5.148 kHz/マイクロひず み) の感度をもたらすことができる。アレイ710 は、N が5以外の整数である場合にN X N として実現することができる。

【0028】

図8は入れ子式SRR 構造810の実施例を示す。入れ子式SRR 構造810は多くの分割 リングレゾネータを備えている。この実施例において、各SRR は同じ幅を有することがで きそして共通のベースを共有することができるが、しかしそれぞれの高さは異なることが できる。また、各SRR のベースの反対側は、そこにギャップを有することができる。入れ 子式SRR 構造810は、ベースの長方形が1.8 mmの高さがあり得る場合、1つのレゾネー タから隣のレゾネータで0.8 mmの高さの違いを有することができる。入れ子式SRR 構造8 10は他の寸法を有して実現することができる。図8において、入れ子式SRR 構造810 は20回の旋回を有することができる。入れ子式SRR 構造810は20回以外の旋回を有 することもできる。

【0029】

図9は円形状らせんコイルレゾネータ910の実施例を示す。円形状らせんコイルレゾ ネータ910は、少なくとも2回旋回して形成される連続コイルとすることができる。そ れは2回の旋回以外の旋回数でもって構成することもできる。円形状らせんコイルレゾネ ータ910は、340ミクロンの外形を有することができる。それは340ミクロン以外の長 さを有することもできる。

[0030]

図10は、レゾネータ1010が吊り下げられる構造の実施例を示す。吊り下げ構造は 4 、レゾネータ1010の共振周波数シフトの上昇を助けることができる。シリコンのよう な、チップを製作するのに用いられる硬質の生体親和性のある基板でもって、基板がエッ チングを施されて該吊り下げ構造を得ることができる。単一の吊り下げ装置は、単一の平 面装置(平らな装置)の基板をエッチングすることにより得ることができる。単一の平面 装置及び単一の吊り下げ装置の両方に荷重を適用したときに、該単一の吊り下げ装置は、 単一の平面装置よりも、より高い共振周波数シフト及びQ-ファクタをもたらすことがで きる。図11は単体の吊り下げ装置の走査型電子顕微鏡(SEM)視を示す。 【0031】

表1は、同じコイル形状を用いた図10に示されるような吊り下げ(エッチングされた)構造で製作されたセンサと、図5の平面(エッチングされていない)センサに関する予

10

30

20

備データを示す。1960 N, 2940 N, 及び 3920 N の荷重での予備データは、吊り下げ構造 を用いる共振周波数シフトは、エッチングが施されていない(平面)センサと比較して、 それぞれ59%, 71%, and 45% 増加する。さらに、単一クォリティファクタは、吊り下げ構 造を使用することによってほぼ9%上昇される。

[0032]

【表1】

		表1		
		荷重 (N)		
	1960	2940	3920	<b>Q-</b> ファクタ
平面	290 MHz	380 MHz	430 MHz	93.81
吊り下げ	460 MHz	650 MHz	780 MHz	102.06

[0033]

図12は三重構成を有するセンサ構造の実施例を示す。三重構成は、横並びに配置された3つのセンサのように、3つの長方形コイルを配置することができる。外側のセンサは、中央のセンサ1210の送信アンテナ1214及び受信アンテナ1216として作動する。三重構成の個々のコイルは、ここに取り上げたコイルのいずれかと類似してまたはまったく同じに構成することができる。

#### [0034]

図13は円形状らせんコイルを含む三重構成を有する構造の別の実施例を示す。該構造 は、3つの円形状らせんコイル1310、1314及び1316を備えている。円形状ら せんコイル1314及び1316は、中央のセンサ1310の送信機及び受信機として作 動することができる。その代わりに、円形状らせんコイル1310、1314及び131 6は、センサレゾネータとしてそれぞれ作動する。

【0035】

図14は三重構成を有する構造の別の実施例を示す。該構造は、3つの吊り下げ長方形 コイル1410、1414及び1416を備えている。らせんコイル1414及び141 6は、中央のらせんセンサ1410の送信機及び受信機として作動することができる。そ の代わりに、円形状らせんコイル1410、1414及び1416は、センサレゾネータ としてそれぞれ作動する。

【0036】

図15-17はチップ上のレゾネータの様々なアレイを示す。図15は、比較的大きく 離れた4つの円形状らせんコイルレゾネータを示す。図16は、多数の円形状らせんコイ ルレゾネータを有するアレイを示す。アレイ構造においてレゾネータの数の増加につれて 、固定サイズの基板にとってレゾネータ間の間隔が減少する。図17は、多数の円形状ら せんコイルレゾネータ及び長方形コイルレゾネータを有するアレイを示す。図17に示さ れるようなハイブリッドレゾネータアレイは、多数の円形状らせんコイルを有する1つの 長方形らせんコイルに限定されるものでない。センサは、個々のタイプの数が変わり得る 、多数の異なるタイプのレゾネータを備えることができる。

【 0 0 3 7 】

図18は生物学的対象内に埋め込み可能な装置1800の実施例を示す。装置1800 は、整形外科ハードウェア装置1803及びセンサ装置1805を備えている。センサ装 置1805は、基板1807、同基板1807を覆うように配置された誘電体1820、 及び同誘電体1820上に配置された導電コイル1810を備えている。基板1807は ハードウェア装置1803上に配置することができる。誘電体1820及び導電コイル1 810はレゾネータとして構成されている。基板1807も誘電体1820及び導電コイ ル1810と共にレゾネータとして構成することができる。硬質の生体親和性のある誘電 体が誘電体1820に用いることができる。基板1807、誘電体1820、及び導電コ

20

10

20

30

イル1810は、生体親和性のある、誘電的に電力が供給されるセンサ1805として構成し、または組み立てることができる。ハードウェア装置1803及びセンサ装置180 5は、人または動物のような生物学的対象に埋め込み、対象の状態を監視することが可能 である。ハードウェア装置が対象における骨折の治癒に応用される場合、センサ装置18 05により検出される該ハードウェア装置のひずみの変化が、対象の骨折の治癒における 変化を判定するのに用いることができる。

【 0 0 3 8 】

センサ装置1805は、例えばエポキシ材1804を用いて該ハードウェア装置に取り 付けることができる。誘電体1820用の硬質の生体親和性のある材料は、窒化シリコン を、これに限定されることなく、含むことができる。導電コイル1810用の硬質の生体 親和性のある材料は、ゴールドを、これに限定されることなく、含むことができる。生体 親和性の特性に加え、センサ装置1805用の材料の選択は、キャパシタンス的及び誘電 子特性に基づくことができる。センサ装置1805はここに説明したセンサの種々実施例 に類似したまたは同一のものとすることができる。テープベースのフレキシブルセンサの 形で構成されるセンサ装置1805に関しては、テープが自身のエポキシ樹脂または他の 取り付け材料もしくは他の取り付け具を有することができるので、外部エポキシ樹脂は使 用する必要がない。

【 0 0 3 9 】

図19は、ハードウェアのひずみの変化を判定するための監視システム1900の実施 例を示す。監視システム1900は、電磁気フィールドを発生するように作動するソース 1915、受信機1925、スペクトルアナライザ1935、及びアナライザ1945を 備えている。ソース1915は、生物学的対象1901に埋め込まれたハードウェア19 03に取り付けまたは一体のセンサ1905に電力を供給する電磁気フィールドを発生す る。電磁気フィールドにより電力を供給されるセンサ1905は、監視システム1900 用のひずみ計として用いられる、生体親和性のある、誘電的に電力を供給される装置であ る。センサ1905は、ここに説明した種々実施例のセンサと類似のものとすることがで きる。

受信機1925は、異なる時点で電磁気フィールドにより励磁されるセンサ1905に 応答して発生される、センサ1905からの信号を受信するように作動する。スペクトル アナライザ1935は、受信信号からセンサ1905の共振周波数を判定するように作動 する。アナライザ1945は、時間の経過によるセンサ1905の共振周波数のシフトに 基づいて、ハードウェアのひずみの一時的な変化を判定するように作動する。ハードウェ アのひずみの変化の測定は、同ハードウェアのひずみ - 周波数の校正に基づいて実行する ことができる。埋め込み前に実行されたひずみ - 周波数の校正からのデータは、アナライ ザ1945によりアクセス可能なメモリに記憶することができる。ハードウェアのひずみ の一時的な変化に基づいて、アナライザ1945は生物学的対象における変化を判定する ように作動することができる。

[0041]

監視システム1900は、監視システムのプロセッサにより実行されるときに、監視シ ステムに多くのオペレーションを実行させる指令を記憶する機械可読媒体を備えることが できる。これらオペレーションは、センサ1905の励磁の制御、センサ1905の共振 周波数の判定の指示と、異なる時点で適用される電磁気プローブ信号/電磁気フィールド に応答してワイヤレス信号がセンサ1905から発生される場合、センサ1905からの ワイヤレス信号に基づいてセンサ1905の共振周波数のシフトの判定の制御と、共振周 波数のシフトに基づくハードウェアのひずみの一時的な変化の判定の制御とを、これらに 限定されることなく、含んでいる。機械可読媒体は、生物学的対象の骨折の治癒を表すデ ータを発生する指令を含んでおり、そのデータは骨折に関連する生物学的対象に埋め込ま れたハードウェアのひずみの一時的な変化に基づいている。機械可読媒体は、指令を含む データを記憶するあらゆる形式のものとすることができる。例えば、機械可読媒体はコン 50 ピュータ可読媒体とすることができる。機械可読媒体は監視システムと別体であっても構 わない。機械可読媒体は、異なるシステムで使用することができる独立型の装置とするこ とができる。

【0042】

適切な誘電的に電源を供給されるセンサ回路を設計するために、インダクタ用のコイル 形状が用いられかつ伝送線体系が応用されてレゾネータとしてこの構造を作る。人に埋め 込まれるひずみ計としてこれらレゾネータを使用するために、その設計は、種々の設計上 のトレードオフとの関連で、ユニットひずみ当たり最大の可能な共振周波数シフトを備え た生体親和性のある材料を用いて、高品質のRF信号を得ることに向けられている。そのよ うなレゾネータの設計において、多くのパラメータが考慮される。そのファクタは、基板 効果、誘電体の厚さ、誘電体の材料、メタルの選択、メタル層の厚さ、ラインの幅及び間 隔、旋回数、並びに合計チップ面積を含む。このアプローチは、センサのフィルムキャパ シタンスをLC(インダクタンス - キャパシタンス)タンク回路キャパシタンスとして活用 する。種々実施例において、センサの共振周波数の監視される変化のメインドライバは、 インダクタンスの変化をターゲットにするのと対照に、キャパシタンス変化である。セン サは、基板と比較的高いヤング率(硬さ)をもつメタル層とを有するので、共振周波数シ フトは主にコンデンサ面積、それゆえキャパシタンス全体の変化による。

図20は、誘電的に電力を供給されるセンサ2005の実施例を示す。図21は、図2 0のセンサ2005のサイドビューを示し、物理的モデルの集中素子内部表現を含む。図 22は、センサ2005のレゾネータの等価回路を示す。装置を作るために、以下の設計 パラメータが考慮される:コイルの外側の寸法である長さ(L。)及び幅(W。);トータ ルコイル長(I);トータルコイル幅(w);ライン間隔(s);旋回数(N);コイル厚さ(t) ;並びに基板とゴールドのメタル層(t<sub>film</sub>). との間の誘電性の薄いフィルムの厚さ。形 状的な設計パラメータL。、W。、N、W、及びsは、コイルの内径を定める。これら装 置のパラメータは、図22に示される集中素子モデル用のパラメータを計算するのに用い られる。ここで、L<sub>S</sub>及びR<sub>S</sub>はそれぞれコイルのインダクタンス及び抵抗に対応する。 C<sub>film</sub>は基板とコイルとの間のキャパシタンスを表す。C<sub>Si</sub>及びR<sub>Si</sub>はそれぞれ基板のキ ャパシタンスと抵抗である。C<sub>s</sub>はコイル区分間のキャパシタンスを示す。コイルの抵抗 (R<sub>S</sub>)は、入射電磁波が浸透できる深さである表皮厚さの関数であり、そこにおいてR s 及び は、以下の等式で与えられる:

【数1】

$$R_s = \frac{\rho l}{w\delta(1 - e^{\frac{t}{\delta}})}$$

そこで: 【数 2 】

$$\delta = \sqrt{\frac{2\rho}{\omega\mu_0}}$$
, and  $\omega = 2\pi f$ 

C<sub>film</sub>及びC。は、古典的な平行板コンデンサの式を用いて計算される:

20



【数3】

$$C_{film} = \frac{\varepsilon_0 \varepsilon_r l w}{t_{film}}$$

【数4】

$$C_s = \frac{\varepsilon_0 lt}{s}$$

そこで、 <sub>。</sub>及び <sub>,</sub>は材料誘電率係数である。基板効果を表すC <sub>si</sub>及び R<sub>si</sub>は以下の式 を用いて計算される: 【 巻 5 】

【数5】

$$C_{Si} = 0.5 lw C_{sub}$$

【数6】

$$R_{Si} = \frac{2}{lwG_{sub}}$$
 20

そこで、C<sub>sub</sub> = 1.6 x 10<sup>-10</sup> F/cm<sup>2</sup> 及び G<sub>sub</sub> = 0.4/ -cm<sup>2</sup>は適切なパラメータから経 験的に導かれる。キャパシタンス及び抵抗回路コンバージョンCp及び Rp はそれぞれ上述 の計算されるパラメータを用いて求められる: 【数 7 】

$$R_{p} = \frac{1}{\omega^{2} C_{film}^{2} R_{Si}} + \frac{R_{Si} (C_{film} + C_{Si})^{2}}{C_{film}^{2}}$$

【数8】

$$C_{p} = C_{film} \frac{1 + \omega^{2} (C_{film} + C_{Si}) C_{Si} R_{Si}^{2}}{1 + \omega^{2} (C_{film} + C_{Si})^{2} R_{Si}^{2}}$$

上式は、適用された荷重及び関連する変形の結果としてのセンサの形状の変化に起因する、理論的に予想されるキャパシタンスシフトを判定するのに用いることができる。埋め込み可能なハードウェア上に取り付けられたセンサでもって、適用された荷重がハードウェアから伝達される。これら式はまた、例えば層コンポーネントの厚さを変更するような設計変更のモデルを作ること、及びシステムのキャパシタンスを最適化することに関してロバストシステムを備えることができる。

[0044]

上式はキャパシタンスの変化を計算する手段を提供するが、このシフトが検出可能な度 合いは回路の品質ファクタ(Q - ファクタ)として定量化される。 全体のレゾネータQ - ファクタは以下のとおり与えられる:

30

【数9】

$$Q - factor = \frac{f_0}{\Delta f}$$

(18)

そこで、 f は最大振幅の半分の幅、 f<sub>0</sub>は共振周波数である。上述の式は、実験的な特徴 付けからレゾネータの品質ファクタを引き出すのに有用であるが、エネルギを蓄えまたは 消散するエレメントについての、高品質のオンチップレゾネータを設計するのに有用な情 報を提供するものではない。したがって、インダクタのQ - ファクタの定義はLCタンク回 路全体の代わりに利用される。インダクタに関しては、磁気フィールドに蓄えられるエネ ルギのみが関与する。したがって、インダクタに関する最大品質ファクタ(Q<sub>ind</sub>) は、ピ ーク磁気フィールドとピーク電気フィールドの差が最大値であるとき、到達できる。この 定義によって、エネルギを蓄えまた消散するエレメントが確実なものとなり、そして設計 が改善される。Q<sub>ind</sub>に関する代わりのフォームは次のように与えられる: 【数10】

$$Q_{ind} = \frac{R}{\omega L} \left[ 1 - \left( \frac{\omega}{\omega_o} \right)^2 \right]$$

上述の式は、Q<sub>ind</sub>がその構造の自身の共振周波数でゼロであるということを明らかにし ている。古典的なLC回路に関するこの周波数は、以下の等式で与えられる: 【数11】

$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

レゾネータの品質ファクタ(Q<sub>res</sub>)は、インダクタ及びコンデンサ(Q<sub>c</sub>)の品質ファクタ <sup>30</sup>の組合せにより得られる: 【数12】

$$\frac{1}{Q_{res}} = \frac{1}{Q_{ind}} + \frac{1}{Q_c}$$

Q。i は、ひとたび材料系統が選択されると、構造上の設計変更により広く影響されるものでない。他方、Q<sub>ind</sub>, は形状設計のみならず材料の選定にも依存する。したがって、より良い Q<sub>ind</sub> のために古典的な共振の定義及び設計技術を用いることによって、小さい 40 オンチップレゾネータのためのレゾネータQ-ファクタは最大化に向けて設計することができる。

【0045】

Q<sub>ind</sub>を最適化するために、パラメータがQ<sub>ind</sub>を計算するのに用いられる等価集中回路モデルを単純化することによりスタートすることができる。回路をLC回路と平行にするように変換すると共に上述のすべての式を組合せて、Q<sub>ind</sub>は以下のように表すことができる:

20

【数13】

$$Q_{ind} = \left[\frac{\omega L_s}{R_s} \frac{2R_p}{2R_p + \left[\left(\frac{wL_s}{R_s}\right)^2 + 1\right]R_s}\right] \left[1 - \frac{R_s^2\left(\frac{C_p}{2} + C_s\right)}{L_s} - w^2 L_s\left(\frac{C_p}{2} + C_s\right)\right]$$

(19)

Q<sub>ind</sub>に関する上述の関係式を解析することにより、インダクタンス品質ファクタの寄与 10 の判定において異なる役割を有する、該等式の2つの部分が存在することが証明される: (1)主に全体的な到達可能な(最大)Q-ファクタに影響を及ぼす基板ロスファクタ(SLF );及び(2)主に共振周波数に影響を及ぼす自己共振ファクタ(SRF): 【数14】

$$SLF = \frac{2R_p}{2R_p + \left[\left(\frac{\omega L_s}{R_s}\right)^2 + 1\right]R_s}$$

【数15】

$$SRF = 1 - \frac{R_s^2 \left(\frac{C_p}{2} + C_s\right)}{L_s} - \omega^2 L_s \left(\frac{C_p}{2} + C_s\right)$$

これらの等式を用いて、センサの全体形状は、ピーク幅の半分で割った最大振幅として定 <sup>30</sup> 義されるピークシャープネスの測定が最小回路間隔で行われる、品質ファクタ("Q-ファ クタ")の最適化に向けて設計することができる。

[0046]

生体に埋め込み可能なセンサ用の材料は、生体親和性を備える基準の下で選択される。 基板材料としてヒ化ガリウム(GaAs)の使用はセンサのQ - ファクタを高めるであろうが、 シリコン(Si)は、そのより良好な生体親和性特性のために使用することができる。種々の 実施例において、高い抵抗を有するSi基板を用いることができる。誘電体層の選定は、キ ャパシタンスとQ - ファクタに影響を及ぼす。窒化シリコン(Si<sub>3</sub>N<sub>4</sub>)は、比較的高い誘電 率(高さ8.0)及び低ロスファクタを有し、また生体親和性があることが報告されている 。Si<sub>3</sub>N<sub>4</sub>よりも低い弾性(ヤング)率の特徴を有するいくつかの誘電体があるが、しかし それらは、結果として低いQ - ファクタとなる、より高いロス及びより低い誘電率を有し ており、共振周波数の変化は Si<sub>3</sub>N<sub>4</sub>よりも格段に低く計算される。その結果、高いQ - フ ァクタ、小さい寸法、及び共振周波数の高いシフト間のトレードオフを考慮して、Si<sub>3</sub>N<sub>4</sub> を誘電体層として用いることができる。アルミニウム(AI)及び銅(Cu)がMEM の装置におい てメタルコンポーネントとして最も頻繁に利用されているけれども、これらの材料は非生 体親和性であるとして広く認識されている。これらの材料の代わりに、ゴールド(Au)をコ イルのメタル層として用いることができる。

【0047】

高Q - ファクタ及び小さい可能な寸法のようなセンサの設計上の制約は、マテリアル層 の厚さ及びセンサの全体の製作を決定するときに、考慮される。一つのアプローチは、こ

20

40

のエレメントを寄生キャパシタンスとして考慮するのとは対照的に、タンク回路キャパシ タンスから得ることができるキャパシタンスの最大化に向けて設計することである。キャ パシタンスの設計に関するファクタは、誘電体フィルムの厚さ、メタル層の寸法、コイル の旋回数、及びチップの面積 / 寸法を含む。モデリングに基づいて、約0.1 μm の誘電体 フィルム厚さ(t<sub>film</sub>)が用いられる。他の厚さを用いることもできる。 【0048】

基板の影響に関し、基板ロスの最小化は、システムにおいて基板が主要な損失の大きい コンポーネントであるので、Q<sub>ind</sub>及びQmaxの大幅な増加を達成するために重要である。 シリコン基板に関して、低損失のため、高いR<sub>si</sub>(高抵抗基板)が用いられる。しかしな がら、完全に非導電である基板は、メタル層と基板との間に平行板型コンデンサの形成を 妨げ、それはオンチップレゾネータには適切ではないであろう。一実施例において、5-1 0 の基板が選択されており、それは過度のロスを防ぐのに十分な抵抗であるが、第2の 平行板型コンデンサとして役目をするのになお十分な導電性がある。 【0049】

誘電体の薄いフィルムの影響に関し、誘電体層もまた高Qファクタの設計に重要なファ クタである。LC回路のC として役目をする、メタルと基板との間のコンデンサを最適化す るために、高い誘電率を備えた誘電体が適切である。他方、ロスを最小化するために、低 ロス誘電体が適切である。誘電率8 及びロスタンジェント5 x10<sup>-4</sup>の Si<sub>3</sub>N<sub>4</sub>が、誘電体フ ィルムとして適切な選定であり得る。

[0050]

フィルム厚さの影響に関し、誘電体層(t<sub>film</sub>)の厚さは高Qファクタのレゾネータを設計するための別の有効なパラメータである。選択された誘電体層の厚さは、レゾネータの 目標共振周波数に依存することができる。

【0051】

メタル層パラメータの影響に関し、メタル層の厚さはQ<sub>ind</sub>を決定するのにやはり大変 重要である。該メタルがより厚くなると、Q<sub>ind</sub>及びQ<sub>max</sub>がより高くなる。0.1 µmの メタルの厚さが、CMOSの製法における特別な製造工程の使用に限定するために選択される 。薄い層にもかかわらず、基板ロスを十分に低減することにより、高いQ<sub>ind</sub>が達成され る。その場合、メタルの厚さの増大はさらにQ-ファクタに影響するであろうが、低過ぎ る基板抵抗を備えた構造におけるもの程に重大ではない。

【0052】

メタル層の寸法に関し、高性能センサを実現するために、メタル層の厚さは、幅の増大 はQ-ファクタ及び共振周波数の増大をもたらすので、重要な設計問題となり得るが、し かしこれは本質的な全体の面積(及び寸法)の増大に関連する。さらに、メタル間隔は装 置の性能に影響を及ぼす。より小さい間隔は、共振周波数を増大させ、そしてよりコンパ クトなチップに導く。しかしながら、増大された幅及び減少された間隔は、全体のQ-フ ァクタを減少させる寄生効果につながる。

[0053]

旋回数の影響に関し、サイズを小さく保ちながらQ<sub>ind</sub>を増大するために、旋回数(N) を減少することができる。これは、自己共振周波数をより高く押し上げて、ネットインダ クタンスを減少させる。種々実施例において、旋回数は完全なコイルを生じるように2に 設定される。しかしながら、より多いまたは少ない旋回数のコイルを使用することができ 、それはコイル構造の校正に依存し得る。

【0054】

面積の影響に関し、チップのサイズは、共振周波数及びQ<sub>ind</sub>を調整するのに重要な役割を果たす。全体面積の減少は、改善されたQ-ファクタ及びより高い共振周波数に結び付く。また、より小さな内径はQ-ファクタ及び共振周波数を増大する。しかしながら、内径を該間隔よりも小さい程度まで減少させることは、追加の寄生効果を引き起こす。 【0055】

内径の影響に関し、もしすべての他の設計パラメータが固定されている場合、内径の増 50

10

20

30

大は面積を増大させる。これは共振周波数及びそれゆえにQ<sub>ind</sub>を増大させる。したがっ て、より小さな内径はQ<sub>ind</sub>及び共振周波数を高める。しかしながら、内径は同内径を間 隔sの厚さまで減少させるだけのために選択することができ、なぜならばこの値よりも低 く減少させることは、Q<sub>ind</sub>に大きく影響しかつ下げる寄生キャパシタンスを引き起こす ためである。

(21)

[0056]

形状ファクタは、組み込まれる電源を有していないワイヤレスとして作動可能な埋め込み可能な装置用のセンサの抵抗及びキャパシタンスを決定するのに用いることができる。 図22に示されるR p は、図21にのコイルモデルの組み合わされた抵抗を表し、基板ロスを判定する有効なコンポーネントである。高抵抗シリコン基板でもって、R siの値は高く、それは高いR p をもたらす。C p はセンサのキャパシタンスコンポーネントに対応し、そして自己共振ファクタについて重大な影響を有している。より低いC p は、ここに述べたようにひずみの変化の判定を助ける共振周波数を結果として増強する。シリコン及び窒化シリコン以外の生体親和性のある材料は、上述の等式において用いられる、それらの対応するパラメータと共に用いることができる。

【 0 0 5 7 】

種々の製造プロセスが、骨と埋め込まれたハードウェアとの間の一時的荷重の移動プロフィールに関する情報を無線で伝える、誘電的に電力を供給されるセンサを構成するのに用いることができる。製造プロセスは、チップの大きさのセンサ用のコンポーネントに依存する。プロセスの変形は、コイル設計や基板がフレキシブルテープを含むかまたはテープなしで構成されているかのようなファクタに依存する。種々変形例において、製造プロセスは従来のMEM のプロセスを用いるマルチステップ手順である。センサは、マイクロ波適合した、写真製版の微細加工技術を用いてクリーンルーム環境で加工される。

図23-27は、図20のセンサ2005のようなセンサ装置を製造するのに用いることができる製造プロセスフローの実施例を示す。このセンサにシリコン基板が設けられ、 第1ステップは、図23に示されるように、第1のゴールド(Au)メタル層2322を敷設 するためのシリコン基板2307上の標準的な写真製版及びリフトオフを備えている。プ ラズマ誘起化学蒸着法(PECVD)は、図24に示されるように窒化シリコン(Si<sub>3</sub>N<sub>4</sub>)薄フィ ルム2320を堆積するのに用いることができる。他の堆積プロセスをSi<sub>3</sub>N<sub>4</sub>薄フィルム 2320を堆積するのに用いることができる。Si<sub>3</sub>N<sub>4</sub>フィルム2320にパターンをつけ るために、例えばフッ化水素酸でのウェットエッチングプロセスを用いて、第2の写真製 版が実行されて垂直方向の相互結合領域をオープンする。続くAuメタライゼーションにお いて、相互結合層2324が図26に示されるように直立される。図27に示されるよう に、第3の写真製版及びAuメタライゼーションプロセスが、センサレゾネータを得るため にトップコイル2310を構成するのに用いることができる。

図28-31は、テープベースのフレキシブルセンサの製造に関する実施例を説明して いる。図28はフレキシブルテープ基板として用いるバキュームテープ2807を示す。 図29は、堆積が標準的なメタライゼーション技術を使用できる場合、フレキシブルテー プ基板上に堆積される薄いゴールド層を示す。プラズマ誘起化学蒸着法(PECVD)を用いて 、図30に示されるように、Si<sub>3</sub>N<sub>4</sub>の均一に薄い層2820が誘電体薄フィルムとして堆 積させることができる。標準的な写真製版、メタル蒸着、及びリフトオフ技術を用いて、 図31に示されるように、ゴールド層2810がセンサの製造を形成するように堆積する ことができる。

[0060]

バキュームテープ2807は、PECVDの下で発生する高温に耐えることができるので、 用いることができる。テープベースのフレキシブルセンサとシリコンベースのセンサとの 間の製造手順の違いは、バキュームテープ基板2807に堆積される第1のゴールド層2 811を含む。第1のゴールド層2811は共振周波数でのセンサの吸収を増大し、それ 10

20

により共振周波数で大きな吸収が見られる。しかしながら、シリコン基板でもって、シリコン自身が吸収し、特別なAu層なしでセンサを形成することができる。 【0061】

(22)

第1のゴールド層2811の堆積はまた、テープベースのフレキシブルセンサのSi<sub>3</sub>N<sub>4</sub> の薄い層2820の両側上の第1及び最終ゴールド層2811,2810の間に形成され たコンデンサである、平行板式コンデンサを設ける。しかしながら、不純物を加えられた 基板を備えたシリコン基板ベースのセンサに関しては、不純物を加えられたシリコンが導 電性を有しているので、平行板式コンデンサが特別なAu層をなしで形成される。平行板式 コンデンサは、荷重が適用されるときに、同平行板式コンデンサが変化し、そしてその結 果、共振周波数が変化するので、センサにとって重要な機能である。図32はフレキシブ ルテープ基板3207上の最終製造構造を示す。図32に示される最終製造構造は、メタ マテリアルセンサを含む。他の形状的な配置をフレキシブルテープ基板3207上に形成 することができる。

【0062】

図33-41は吊り下げ構造におけるセンサの成形方法の実施例を説明する。プロセス は、図33に示されるように、基板3307の選定をもって開始される。<100>配向 を備えたn型の500 µm の厚さのシリコン基板3307が用いられる。他の材料及び/ま たは導電タイプを基板として用いることができる。Si<sub>3</sub>N<sub>4</sub>の薄いフィルム3321が、図 34に示されるように、プラズマ誘起化学蒸着法を用いて堆積することができる。他の堆 積プロセス及び他の誘電体を用いることができる。他の厚さを用いることができる。

図35はSi<sub>3</sub>N<sub>4</sub>の薄フィルム上に敷設された第1のメタル層3311を示す。接触層として形成される第1のメタル層3311は、厚さ0.1 μmのAuで形成することができる。他の厚さを採用すること及び/または他の誘電体を実施することが可能である。図36は後で堆積される誘電体フィルム3320を示す。誘電体フィルム3320は0.1μmの厚さのSi<sub>3</sub>N<sub>4</sub>の薄フィルムとすることができる。

[0064]

図37は、パターニング及びHF付のウェットエッチングプロセスを用いた例のために開けられた垂直方向の相互接続領域3339の形成後のフィルム3320を示す。図38は、相互接続3313及びトップコイル構成3310を形成するゴールドメタライゼーションの実行後の構造を示す。厚さ0.8 μmのSi<sub>3</sub>N<sub>4</sub> フィルム3323は、図39に示されるように、堆積することができる。窒化シリコンフィルム3323は、図40に示されるように、パターンされそしてHFによりエッチングされる。図41は、例えば水酸化カリウム(KOH)を用いて、吊り下げ式センサ3305を形成するようにシリコンにエッチングした後の構造を示す。

【0065】

Si<sub>3</sub>N<sub>4</sub> の薄フィルムは接触メタル層を保護するように初めに形成されると共に、シリコンはエッチングされる。KOH はまたメタル層をエッチングするので、第1及び第3のSi<sub>3</sub>N 4 層はエッチング抑制層として用いられる。第2のSi<sub>3</sub>N<sub>4</sub> 層は第1のSi<sub>3</sub>N<sub>4</sub> 層と共にセン サレゾネータ3305用の誘電体層として作用する。濃度30パーセントのKOH溶液の使 用は、シリコンエッチングの化学反応速度論のシミュレーションから期待されるように、 エッチング速度1.1 µm/min をもたらす。70分後、深さ77µm がエッチングされる。図 42は吊り下げ式レゾネータのシミュレーションを示す。台形4221-1,4221-2,4221-3, 4221-4,4221-5,及び221-6 は、Si<sub>3</sub>N<sub>4</sub> が欠落している領域を表す。KOH 溶液はこれらの 領域を通してシリコンをエッチングする。単一の吊り下げ式の装置の関連するSEM イメー ジが図11に示される。

#### [0066]

分析及び数的なモデルは、該装置に誘導される機械的摂動の関数としてセンサの性能を シミュレートするのに用いることができる。モデリングの取り組みは、2つの相互に依存 したコンポーネントを伴う結合された電気機械の分析の使用を含む。第1のステップは、 10

センサに作用された荷重から結果として生じる装置のひずみプロファイルを計算する機械 的分析を伴う。第2は、物理的寸法の変化を与えられるセンサの共振周波数のシフトを計 算する電気的分析である。異なる曲げ荷重が適用されたときに、例えば有限要素のソフト ウェアパッケージと共に、シミュレーションにおいて関連する形状的なファクタを考慮に 入れて、装置に生じるひずみを予測することができる。図43は、曲げ荷重が適用された 下で、結果として生じる変位フィールドから、変形される装置のモデル予想の例を示す。 該シミュレーションから、C<sub>film</sub>の値を修正して、誘電体フィルムの面積が変化すること を監視できる。これら寸法の変化に基づき、上述の等式を用いて、らせんコイル(L<sub>s</sub>)の インダクタンスを計算することができる。

【 0 0 6 7 】

ハードウェアに取り付けられたセンサは、機械的かつ電磁気的なコンポーネントを含む 実験的なセットアップを用いてテストすることができる。機械的な装置が図44に示され るような制御された方法でテンション荷重の適用を可能にする。そのような適用は、異な る装置形状に適用される荷重に応答する共振周波数シフトを調査する一連の物理的実験を 実行するのに備えるものである。実験的な特徴は、運動的に拘束されたシリコン基板の下 に位置された超微細調整ねじでもって点荷重の適用からなり、制御可能な方法で荷重を制 御しそして修正する。荷重の適用前及び後で、マイクロ波プローブと共にスペクトルアナ ライザを用いて、S<sub>21</sub> パラメータが測定される。S<sub>21</sub> パラメータは、RF信号の効率の測定 であり、そして入射パワー(入力)当りの伝達波の出力密度(本質的には出力)として計 算される。

【0068】

キャストポリアミドスティックを試験用に用いることができ、センサが硬質のエポキシ 樹脂を用いてその上に固定される。2つの孔を有する埋め込み可能なスティックは、固定 ねじを用いることによってセットアップにおいて固定される。荷重は、該固定されたステ ィックを引っ張るセットアップのピストンを用いて適用される。適用された荷重はやはり 図44に示されるように荷重計により追跡される。この装置を用いることによって、300 kgf まで荷重を適用することができる。より高い荷重を適用できる他の試験装置を用いる ことができる。

【0069】

RFの特徴付けに関し、図44のアンテナは特徴付けにおけるノイズを低減するように同 じアースを備えた同軸プローブで製作されている。室内の振動により生じる雑多なノイズ を無視できるレベルまで低減できるパルンを用いることができる。図44のセットアップ において、これらプローブの長さは2.5 cmに設定することができる。センサは操作する波 長に比較してサイズが非常に小さいので、伝導スペクトルを測定するセンサと同等のサイ ズを備える規格のアンテナを用いることはかなり困難である。図44のセットアップにお いて、これらのプローブはセンサから0.5 cm離れて設置されている。この構成において、 最良の信号はプローブがセンサと平行であるときに得られる。種々の配置において、これ らの距離のパラメータは、校正プロセス及び特徴付けプロセスを通じて固定される。校正 の目的に関し、センサが取り付けられるハードウェアである、スティックの送信は、該ス ティックにセンサを取り付けない状態で測定される。その後で、該スティクにセンサを取 り付けた状態で荷重なしで、次いで機械式装置でもって適用される外部荷重を変化させて 、同じ測定が繰り返される。センサがない場合に関して測定された、関連する伝導スペク トルは、適用される荷重の関数として保持される。 【0070】

実験において、異なる形状の2つのセンサ、センサ1及びセンサ2が製造され、特徴付けされた。表2は、これら2つの異なるセンサの形状に関するパラメータの値を示す。L c 及び W<sub>c</sub> はそれぞれ装置の全体の長さ及び全体の幅を表し; N は旋回数; wは各コ イルの幅; s はコイル間の間隔; t <sub>film</sub>及び t<sub>metal</sub> はそれぞれ誘電体フィルムの厚 さ及びメタルの厚さを表し; そして理論値L <sub>s</sub>及び数値のL <sub>s</sub> はそれぞれ分析及びシミ ュレーションモデルからのインダクタンス値を表す。

# 10

20

【 0 0 7 1 】 【 表 2 】

	表2								
	T		NT			4 (	t <sub>metal</sub>	理論値	数値
	$L_c (\mu m)$	$W_c$ (µm)		w (μm)	s (µm)	<i>t<sub>film</sub></i> (μm)	(µm)	L <sub>S</sub> (nH)	L <sub>S</sub> (nH)
センサ1	340	340	2	60	10	0.1	0.1	2.854	2.842
センサ2	270	270	2	50	5	0.1	0.1	2.260	2.244

(24)

#### 【0072】

図45-48は、変形なし(荷重なし)及び異なる適用荷重の下でのセンサ1及び2の センサレスポンスの違いを示す。図45及び47(共振周波数領域での図45の拡大視を 表す)に示されるように、センサ1に関し、共振周波数は、荷重を適用する前に、関連す るQ-ファクタ59.98 と共に11.48 GHz であると測定された。1960 Nの適用荷重の下で、 共振周波数は240 MHz シフトされた。同じセンサでもって、2940 N及び3920 Nの適用は、 それぞれ結果として荷重なしの構成に対し、300 MHz 及び330 MHz の共振周波数シフトが 生じた。適用荷重と共に共振周波数シフトの増大に付随して、センサのQ-ファクタも、 3920 Nの適用荷重で測定された76.00 のQ-ファクタによって証明 されるように増大し た。これらの発見は、図46及び48(共振周波数領域での図46の拡大視を表す)にお いて説明されるようにセンサ2でも同様に証明される。要するに、適用荷重が増大すると 、共振周波数は増大する(つまり、図45-48に示されるように右に向けてシフトする )。

[0073]

図49は荷重の関数としての共振周波数を説明する。その荷重は生理学上の荷重を表す のに適切であり得る。図49は、共振周波数シフトが、平均体重の半分よりも小さい、33 3N 位の低い荷重で検出可能であること、及びセンサレスポンスが333N-2750Nの力の範囲 において極度に線形(r<sup>2</sup> = 0.996)であることを明らかに示している。

【0074】

種々の実施例において、生体MEMSセンサとして用いることができる生体親和性のあるレ 30 ジネータは、コイル用のメタル層としてゴールドと共に基板としてシリコンを含むことが できる。レゾネータの誘電体薄フィルムとして生体親和性のある窒化シリコン(Si<sub>3</sub>N<sub>4</sub>)は 、マイクロ波周波数レンジにおいて低ロスタンジェント(5 x10<sup>-4</sup>位の低さ)及び高誘電率 (8 位の高さ)の特徴を有している。低ロスタンジェントはロスを格段に低減すると共に 、高誘電率は誘電体フィルムのキャパシタンスを増大する。メタル幅(w)及びメタルライ ン(s)間の間隔の両方の増大は、インダクタ(Q<sub>ind</sub>)のQ-ファクタを増大するが、また 両方とも基板チップ上に占める横の面積を増大する。これら2つのファクタは、最小チッ プサイズ用の最高Q-ファクタを得るように最適化に向けて設計するように選定される。 【0075】

高Q - ファクタは、オールオンチップ、小型マイクロ波レゾネータを得るためのオンチ 40 ップチューニングに関し、コイルと基板との間の誘電体薄フィルムのキャパシタンスを用 いることによって達成される。外部コンデンサの代わりに高誘電体コンデンサを用いるこ とによって、コイル用のらせん状インダクタ構成が、キャビティレゾネータが用いられる ような方法で、利用される。かくして、高Q - ファクタが、キャビティレゾネータの研究 と同じように、しかし小さいチップ面積を犠牲にすることなしに、得ることができる。種 々実施例において、センサは2つの異なるアプローチ:すなわち、らせん状インダクタ構 成及びキャビティレゾネータ設計技術、を効果的に組合せることができる。さらに、ロス を低減しかるQ - ファクタを高めるファクタを考慮し、例えば7 GHzのような選択された 共振周波数での最大化に向けて設計されたQ - ファクタを有して、ロスが最小化に向けて 設計される。生体親和性のあるレゾネータセンサ用のパラメータは、該センサが7 Ghz 以 50

10

外の共振周波数を有する種々のコイル構成に関して選択することができる。 【 0 0 7 6 】

200 平方ミクロン未満のチップサイズに関しては、図50-51が数的にシミュレート されたパラメータに沿って実験的に測定されたS<sub>21</sub> パラメータ(デシベルにおける)を示 す。これらの図は、実験的結果と理論的結果との間で非常によく一致していることを示す 。特に、実験的な及び理論的な共振周波数(f<sub>0</sub>)及びレゾネータQ - ファクタの間に一致が 存在する。ここで、レゾネータQ - ファクタが出力パワーにおける降下を調べることによ る実験的な結果から計算される。図50にS<sub>21</sub> の最小点が示され、それはf<sub>0</sub>に対応する。 出力における30 dB よりも大きな強い降下が観察される。実験データからレゾネータQ -ファクタを計算するために、共振周波数よりも高い3 デシベルのS<sub>21</sub> パラメータを有する それらの周波数が用いられる。図51に関し、98.77 の理論上のQ - ファクタとの比較に おいて、 f が160 MHz であるときに、93.81 のQ - ファクタを産する。両方の共振周波 数は15 GHz付近である。理論上の計算と実験データは非常によく一致している。種々実施 例において、完全なオンチップレゾネータは、同完全なオンチップレゾネータが遠隔測定 検出の実用化に用いられるように、高Q - ファクタ及び出力における強い降下を生じるこ とができる。

種々実施例において、レゾネータの測定される共振周波数のシフトの増大に役立つ、レ ゾネータの吊り下げ構造を用いることができる。チップの製造にシリコン基板が用いられ る場合、吊り下げ構造を得るためにエッチングすることができる。基板と誘電体の一部を 除去するのにウェットエッチングプロセスを用いることができる。他のエッチングプロセ スも実行することができる。基板にエッチングすることによって、基板ロスの減少があり ます。その結果、シリコン抵抗(R<sub>si</sub>)の増大及びシリコンキャパシタンス(C<sub>si</sub>)の減少が あります。それゆえに、全体の結果は平行抵抗(R<sub>p</sub>)の増大です。基板ロスファクタに工 学的な技術を適用することによって、より高いQ-ファクタを得ることができる。より高 いR<sub>si</sub>及びより低い C<sub>si</sub>のために、より低い平行キャパシタンス(C<sub>p</sub>)があり;それゆえ より高い自己共振ファクタが、単一の平面装置を有する場合と比べて同じ周波数で得るこ とができる。かくして、共振周波数はより高くもなる。これらの効果を組み合わせて、よ り高いQ-ファクタ及びより高い共振周波数の両方がシリコンの除去でもって得られる。 【0078】

基板をエッチングすることにより、より高い共振周波数のシフトもある。これは2つの 局面から実験される。基板のエッチングの結果、ひずみの拡大がより高い。エッチングさ れた基板でもって、ひずみが最初に基板に生じ次いで誘電体及びメタル層に渡るので、よ り高いひずみがあり、そしてその結果としてより大きなキャパシタンスの変化がある。し たがって、より高いf<sub>0</sub>シフトがある。同じ荷重が単一の変面装置と単一の吊り下げ装置に 適用された場合、それらが同じ共振周波数を有すると仮定し、誘電体及びメタル層のより 高いひずみの結果として、より高い共振周波数シフト(f<sub>0</sub>)が該単一の吊り下げ装置に 存在する。第2に、同じ相対シフト(f<sub>0</sub>/f<sub>0</sub>)を有する2つのチップが存在する場合、 より高いf<sub>0</sub>を有するチップは、より高い f<sub>0</sub>を有する。 くしつ 79】

種々実施例において、3つの並んだセンサからなる三重構成を用いることができる。個 々のセンサは、ここに論じたあらゆるレゾネータ構造により実現することができる。外側 のセンサは、中央のセンサの送信及び受信アンテナとして機能する。表3-6は、共振周 波数(表3)、共振周波数シフト(表4)、Q-ファクタ(表5)、及び感度(表6)に 関して、4つのチップ、すなわち平面構造及び吊り下げ構造を備えた単一の構成及び三重 構成の比較を示す。

[0080]

(25)

20

10

【表3】

	表 3					
荷重	荷重なし	1960 N	2940 N	3920 N		
単一平面装置	15.01 GHz	15.30 GHz	15.39 GHz	15.44 GHz		
単一吊り下げ装置	15.18 GHz	15.64 GHz	15.83 GHz	15.96 GHz		
平面三重	15.06 GHz	15.17 GHz	15.23 GHz	15.28 GHz		
吊り下げ三重	15.41 GHz	15.56 GHz	15.66 GHz	15.75 GHz		

【0081】

【表4】

	表 4		
荷重	1960 N	2940 N	3920 N
単一平面装置	290 MHz	380 MHz	430 MHz
単一吊り下げ装置	460 MHz	650 MHz	780 MHz
平面三重	110 MHz	170 MHz	220 MHz
吊り下げ三重	150 MHz	250 MHz	340 MHz

**[**0082**]** 

【表5】

		表5		
荷重	荷重なし	1960 N	2940 N	3920 N
単一平面装置	93.81 MHz	109.21 MHz	110.96 MHz	111.08 MHz
単一吊り下げ装置	102.06 MHz	116.54 MHz	119.47 MHz	120.02 MHz
平面三重	51.90 MHz	57.38 MHz	60.82 MHz	62.55 MHz
吊り下げ三重	67.15 MHz	79.51 MHz	80.31 MHz	80.45 MHz

#### [0083]

【表6】

	表 6	
	感度	相対シフト
単一平面装置	0.1097 MHz/N	2.9%
単一吊り下げ装置	0.1990 MHz/N	5.1%
平面三重	0.0561 MHz/N	1.5%
吊り下げ三重	0.0867 MHz/N	2.2%

【0084】

種々実施例において、同じ全体の寸法を有する長方形と比べて、効果的に全面積を低減 する円形を用いることができる。かくして、円形の構造は、より小さいフィルムキャパシ

10

タンス及びコイルインダクタンスが達成され、より高いf<sub>0</sub>をもたらす。また、円形構造に は、より低いコイル抵抗、より低いロス、より高い基板抵抗、及びより低い基板キャパシ タンスが存在する。これは、より高い基板ロスファクタ及びより高い自己共振ファクタを もたらす。結果として、円形においてより小さい間隔及びより高いf<sub>0</sub>でもって、より高い Q-ファクタを得ることができる。

[0085]

共振周波数シフトの増加は、2つの観点からアプローチすることができる。第1は、等 方性の形状のため、あらゆる方向に等しく影響を及ぼす。しかしながら、長方形の形状に おいて、片側だけに著しく影響する(一時に一側のみに影響を及ぼす)、選択的な、非等 方性の変形がある。加えて、円形の場合におけるキャパシタンスの変化は、変形が全体の 形状を変化するように作用するので、同じ開始初期キャパシタンスを有する長方形の場合 のものよりも高くなることができる。したがって、関連する共振周波数シフトもより大き くなることができる。次に、たとえ等しい周波数シフトレシオ(相対シフト)が存在して も、該周波数シフトは、より高いf<sub>0</sub>をもつので、円形の形状においてより高くなることが できる。これら2つの局面が組合せられると、円形の場合の、よりはるかに高いシフトを 得ることができる。長方形及び円形装置ならびにそれらの三重構成、より高い共振周波数 及び円形の形状用のより高いQ-ファクタのための、シミュレーティングS<sub>21</sub>パラメータ は、やはり得られる。このように、より優れた性能は、円形構造により成し遂げることが できる。

[0086]

長方形及び円形形状を比較する実験結果が図52-55に示される。図52-55は、 単一の長方形、単一の円形、三重長方形、及び三重円形形状用の、作動周波数の関数とし てのS<sub>21</sub>(デシベルで)を表す。各図の挿入図から分かるように、共振周波数シフト(右 方向に見える)は、長方形よりも両方の構成(単一及び三重)の円形形状が、はるかによ り大きくなることができる。各図の挿入図において、荷重なしで共振周波数が最も低く、 そして、1960 N and 2940 N の荷重で共振周波数がそれぞれ右方向にシフトしながら、39 20 Nの荷重で共振周波数が最も高い。

【0087】

表7に、長方形及び円形の形状に関する共振周波数の変化が表されている。結果として 生じる共振周波数の増大は、すべての円形装置形状について、より高い。面積の減少は線 形ではなくかつキャパシタンスは共振周波数に線形に比例していないので、結果として生 じる周波数の増大は予想されるように非線形である。加えて、周波数シフトは、長方形の 場合に比べて円形の場合に、はるかによりので、円形の場合に関して、より高い相対シフ ト及びより高い感度が表7に観られる。

【 0 0 8 8 】

10

		表7	,			
荷重	Ì (N)	荷重なし	1960	2940	3920	
マイクロ	コひずみ	0	81.5	127.7	172.8	
	f <sub>0</sub> (GHz)	11.48	11.72	11.78	11.81	
<del>))4</del>	$\Delta f_0$ (MHz)		240	300	330	
<b>単一</b> ■土式	$\Delta f_0 / f_0$ (%)		2.1	2.6	2.9	
安万形	Q-ファクタ	59.979	70.348	74.324	76.000	
	感度	0.084	2 MHz/N or 1	.9 MHz/マイクロ	コひずみ	
	$\mathbf{f}_0$	12.63	12.98	13.07	13.13	
114	$\Delta f_0$		350	440	500	
	$\Delta f_0 / f_0$ (%)		2.8	3.5	4.0	
	Q-ファクタ	72.461	91.667	93.025	93.786	
	感度	0.1276 MHz/N or 2.9 MHz/マイクロひずみ				
	f <sub>0</sub>	11.56	11.66	11.71	11.73	
	$\Delta f_0$		100	150	170	
二里	$\Delta f_0 / f_0$ (%)		0.9	1.3	1.5	
<b>及</b> 刀形	Q-ファクタ	33.801	36.347	38.243	39.231	
	感度	0.043	4 MHz/N or 1	.0 MHz/マイクロ	コひずみ	
	$\mathbf{f}_0$	12.73	12.86	12.93	12.99	
	$\Delta f_0$		130	200	260	
	$\Delta f_0 / f_0$ (%)		1.0	1.6	2.0	
	Q-ファクタ	44.033	50.431	53.364	55.442	
	感度	0.06	3 MHz/N or 1.	5 MHz/マイクロ	ひずみ	

30

20

10

【0089】

表7はまた、比較的小さいチップサイズにもかかわらず高いと観察される、Q-ファク タデータを提示している。これらQ-ファクタは、より小さい面積を有する円形の場合に おいて特により高い。Q-ファクタは、荷重の大きさがより低いC<sub>film</sub>のために増大され ると、増大される。Q-ファクタはまた、長方形の場合に比べて円形の遠隔測定の(三重 の)場合に増大する。

[0090]

種々実施例において、ひずみセンサは、機械的変形に対してより感度の高い、メタマテ リアルベースのRF-MEMS ひずみセンサによって実現することもできる。分割リングレゾネ ータを用いて、他のRF構造に比較してユニット面積当り、より低い共振周波数を達成する ことができ、骨折治癒を含む、やわらかい組織における生体埋め込み型検出を可能にする 。5 ×5 SRR 構造において、ワイヤレスセンサは、低い非線形エラーを有する高い感度を もたらす。

[0091]

SRR 形状は、その追加のギャップのために、らせんの場合に比べて、より高い感度にす ることができる。これらのギャップは、荷重が適用されたときに変化する、追加のキャパ シタンスを生じることができる。したがって、らせんコイル形状よりもSRR の感度を高く することができる。加えて、電気フィールド密度がギャップにおいて大幅により高くなり 、それでこれらのギャップは強い共振を得るために重要である。荷重が適用されるとき、

50

これらのギャップが変化し、そしてそれゆえに共振周波数が変化する。これは、らせんコ イル形状に比較してSRRsにおいてより高い感度をもたらす。また、これらギャップの結果 として、SRRsは、らせん構造に比較して、より高い降下とより高いQ - ファクタをもたら す。これは、共振周波数の遠隔測定及び監視をより容易にすることが可能である。結果と して、SRR センサは、らせんコイルセンサよりも線形を増大することができる。また、こ れらのギャップのために、生体埋め込みへの応用に役立つ、ユニット面積当り、より低い 共振周波数が存在する。したがって、SRR 構造におけるギャップのため、らせんコイル構 造に比較して、より高いQ-ファクタ、より高い降下、より高い感度、より良好な線形、 及びユニット面積当り、より低い共振周波数を得ることができる。

[0092]

図56-60は、異なる分割リング式レゾネータを説明する。図56は、1つの旋回の SRR を示す。図57は2つの旋回を有するSRR を示す。図58は4つの旋回を有するSRR を示す。図59は入れ子式のSRR 構造を示す。図60は櫛形構造を有するSRR を示す。 [0093]

これらSRR 構造は、遠隔測定の検出における感度を大幅に強化するために、単一のチッ プ上にコンパクトな入れ子式メタマテリアルベースのひずみセンサを形成するように組合 せることができる。この構造は、非入れ子式SRR の構造と比較して、かなり多いギャップ を特徴としている。これは、非入れ子式SRRの構造と比較して、結果として生じる入れ子 式SRR の作動共振周波数を減少させる。さらに、外部荷重がハードウェアに適用されると き、入れ子式SRR センサのキャパシタンスは、非入れ子式SRR よりも大きく変化させるこ とができ、結果的に電磁波出力のより大きなシフトを生じる。これは、検出に関して該入 れ子式SRR を非入れ子式よりもより高感度にすることを可能にする。

[0094]

図61-63及び図64-66に、異なるセットの相対伝導スペクトル(デシベルで) が、片対数目盛にセンサがない場合に関して、非入れ子式SRR 及び入れ子式SRR について それぞれ表されている。図61は、異なるレベルの荷重の下での非入れ子式SRR の相対伝 導スペクトルを示し、図62は適用された荷重と共に観察される伝導シフトを拡大ズーム している。荷重なしの下で、作動周波数は約 530 MHzである。荷重の適用により、作動周 波数は図61及び62に見られるように低減する。荷重の適用により、キャパシタンスは 増大される。図63は、作動周波数vs.適用荷重を説明する。 [0095]

図64は、異なるレベルの適用荷重に関する入れ子式SRR構造の伝導スペクトルを示し 、その拡大された伝導シフトを図65に示す。ここで、作動周波数は荷重なしの下で非入 れ子式SRRよりも大幅に小さい。図66は適用された荷重の関数としての作動周波数の変 化をプロットしている。入れ子式SSR (図66)の感度は、非入れ子式SRR (図63)と 比較し、該入れ子式SRRに用いられる多様なギャップの結果として、はるかに低減するこ とができる。

[0096]

シリコン、窒化シリコン、及びゴールドを用いるセンサは、ニュージーランド白うさぎ を用いた研究の結果、生体親和性があることが証明されている。これら動物に6ヶ月間埋 め込んだ後で、組織反応は生じなかった。センサ材料及びAl<sub>2</sub>O<sub>3</sub>のコントロール材料の両 方のための埋め込み物を取り囲みかつ覆っている組織は、半定量的な得点法に従い内部及 び外部の組織障害の証拠により巨視的に評価された。各埋め込み物はその後、組織を取り 囲む 無 傷 の 外 皮 と 共 に 取 り 外 さ れ 、 そ し て 1 0 % 中 性 緩 衝 ホ ル マ リ ン 液 で 2 4 時 間 固 定 さ れた。固定の後、各埋め込み物は組織外皮から取り外され、そして組織標本はルーチン的 に処理され、パラフィンに包埋され、切断され、そして該センサ及びコントロール材料に 対 応 す る 細 部 及 び 組 織 の 半 定 量 的 評 価 の た め に ヘ マ ト キ シ リ ン 及 び エ オ シ ン (H&E) で 着 色 された。巨視的評価は、観察者の先入観を避けるように処理グループに対して目隠しされ た、単一の病理学会認定病理学者によって実行された。 [0097]

10

20

回復期の間に、外科手術から結果として生じる合併症もなく、手術後の感染症の証拠も なく、そして6ヶ月の生存期間において死亡もなかった。これらセンサ材料近傍の組織の 全体の試験は、試験材料に対する外部または内部の組織障害として現れる、有害な反応の 可 視 的 形 跡 を 示 さ な か っ た 。 埋 め 込 ま れ た 材 料 を 取 り 囲 む 筋 肉 組 織 に 、 感 染 症 ま た は 炎 症 は観察されなかった。組織学のスライドの試験は、異常なマクロファージまたはリンパ球 の細胞活動のないことを確認し、また試験及びコントロール材料の一般毒性スコアはゼロ であった。図67及び68は、埋め込まれたMEMSセンサ付近のH&E 着色組織の2X及び4Xの イメージを示す。

[0098]

10 アンテナとセンサとの間のスペースを満たすやわらかい組織に直面しているセンサがよ く示されている。やわらかい組織において、作動周波数は荷重なしの状態で約475 MHz で あり、それは何もないスペースの入れ子式SRR よりも低い。これは、やわらかい組織が非 常に高い誘電率約500 MHz を有しているためであり、そしてこれが共振周波数を低減させ る。入れ子式SRR センサはまた、4 kHz/kgf の高い感度レベルを呈しており、なぜならば そのやわらかい組織が、低い周波数でのその高い誘電率のため、何もないスペースと比較 して、より多く電磁波を集中させるからである。その結果、荷重の下での機械的変形は、 より作動周波数に強く影響を及ぼし、それはやわらかい組織において良好な感度をもたら す。

[0099]

20 センサは、荷重なしの状態で約100 MHz 乃至 6 GHzの共振周波数の範囲で設計されそし て試験された。生物学的な環境での使用には、低から中のMHz の範囲で作動することが好 ましい。その上、生理学的な応用には、荷重なしの状態で50MHz乃至2GHzの共振周波数 を生じるセンサを製作することがさらに好ましい。固有振動数が例えば6 GHz のように高 い場合、センサが埋め込まれていないときセンサからのRF信号は(荷重なし、または荷重 が作用しても)検出できるが、RF信号は、この作動周波数でやわらかい組織において消失 されるので、(荷重なし、または荷重が作用しても)検出できない。もし作動周波数が低 から中のMHzの範囲にあるならば、信号(及び荷重により結果として生じる信号のシフト )が容易に検出される。作動共振周波数を下げることは、やわらかい組織のバックグラウ ンド吸収を下げると共に、磁気フィールド侵入深さを増大する。やわらかい組織において 30 センサから十分な信号を受けるのに要求される磁気フィールド侵入深さに応じて、作動共 振周波数の範囲はsub-GHz、あるいはIow GHz とすることができる。作動共振周波数がさ らに下がるに従い、バックグラウンドロスがさらに下がる。しかしこれは、そのような低 い周波数で作動できるサイズのセンサのコスト上昇を生じる。この点に関し、要求される 作動範囲は100 MHz 以下、好ましくは50 MHzとなる。生理学的荷重範囲は、0-3000N(300 0 平均的な人間の体重750 N の約4倍) である。

やわらかい組織媒体は、共振周波数が下がるので、検出応用に有利である。種々実施例 において、やわらかい組織とセンサのアンテナとの間の大きなスペースが避けられる。も しやわらかい組織とアンテナとの間に何もない十分なスペースがあるならば、アンテナ信 号は低減する。

バキュームテープのようなフレキシブルな基板の使用は、シリコン基板の使用と比べて ワイヤレスセンサのより高い感度及び線形をもたらすことができる。テープベースのフ レキシブルセンサとシリコンベースのセンサとの間の製造上の相違は、バキュームテープ 基板の上に第1のゴールド層の堆積を含む。第1のゴールド層は、共振周波数での吸収を 増大し、共振周波数での高い降下がある。しかしながら、シリコン基板でもって、シリコ ン自身は特別なゴールド層なしで吸収を増大する。第1ゴールド層の堆積はまたテープベ - スのフ レ キ シ ブ ル セ ン サ の 第 1 及 び 最 終 ゴ ー ル ド 層 間 に 誘 電 体 を 有 す る 平 行 板 を 形 成 す る。シリコンベースのセンサに関し、ドープされたシリコン基板を用いることができるの で、特別なゴールド層なしで平行板コンデンサを形成することができる。さらに、シリコ

ンベースのセンサに関し、センサをハードウェアに固定するために硬質エポキシ樹脂を用 いることができる。テープベースのフレキシブルセンサに関し、テープが自身のエポキシ 樹脂または他の固定材を有しているので、特別なエポキシ樹脂は不要である。 【0102】

図 6 9 - 7 0 は、シリコンベースのセンサの性能を示し、検査されるひずみのすべての 場合において10dBを超える伝導降下(transmission dip)を示している。感度が図 6 9 に 示される。この図において、 f<sub>0</sub>は荷重なしの共振周波数に関する共振周波数のシフトと して用いられており、そしてF は適用された荷重として用いられている。図 7 0 及び 7 1 は非線形エラーを示す。

【0103】

図72は、テープベースフレキシブルセンサのS<sub>21</sub> パラメータを示し、検査されるひず みの異なる場合において伝導スペクトラが10dBを越える降下を示している。図73は f<sub>0</sub> 対Fを示す。そのとき、ハードウェアとして用いられるキャストポリアミドテストスティ ックのヤング率を用いて、マイクロひずみ が判定されそして図74に f<sub>0</sub>としてプロッ トされる。図75に示されるように80 マイクロひずみよりも小さい非線形エラーがあり 、そして図76に見ることができるように、3%よりも小さい非線形エラーがある。全体と して、テープベースフレキシブルセンサにおいては、シリコンベースセンサと比較して、 より高い感度及びより良好な線形を得ることができる。

種々実施例において、誘電的に電力を供給されるワイヤレスセンサは、人体に埋め込ま 20 れたハードウェアのひずみを監視するのに用いることができる。1 cm<sup>2</sup> よりも小さい横方 向の面積を有する、誘電的に電力を供給されるワイヤレスセンサは、約500 MHz の共振周 波数で作動することができる。そのようなセンサは、やわらかい組織に直面して4 kHz/kg f までの感度を有することができる。種々実施例において、誘電的に電力を供給されるワ イヤレスセンサは、このセンサを優れたバイオMEMs装置とする、生体親和性のある材料で 構成される。

[0105]

図77は、システム7700の実施例の種々特徴のブロックダイアグラムを示す。シス テム7700は、人のような生物学的対象に埋め込まれる誘電的に電力を供給されるセン サのプロービングを制御するように構成することができる。この制御されたプロービング は、ハードウェアが同ハードウェアに取り付けられたセンサを有する場合、対象に埋め込 まれたハードウェアのひずみの変化を監視するのに用いることができる。人の踵の骨折の ように、治癒プロセスの補助のための埋め込まれたプレートは、ハードウェアにおけるひ ずみの後の変化と共に、より少ないストレスを受ける。ハードウェアのひずみの変化によ り、センサのキャパシタンス構造の変化があり、センサの1つのレゾネータまたは複数の レゾネータの共振周波数のシフトによって示される。システム7700は、時間経過によ るセンサの励磁を調整するために、共振周波数データの収集を管理するために、適切なパ ラメータ、校正データ、及び収集データを含む関連データを蓄積するために、ならびにハ ードウェアにより支持された荷重及び骨折した踵の骨により支持された荷重の変化に関し て収集された共振周波数データを分析するために用いることができる。システム7700 は図19の監視システムを含むことができる。

【0106】

システム 7 7 0 0 は、コントローラ 7 7 0 5、バス 7 7 1 5、メモリ 7 7 2 5、装置 7 7 3 5、及び端末装置 7 7 4 5を備えることができる。システム 7 7 0 0 は、例えばシス テム 7 7 0 0 の個々のコンポーネントを一緒に連結したり、あるいは従来技術を用いてい る 1 つまたは多数のユニットと一体にしたり、種々の方法で形成することができる。バス 7 7 1 5 は、システム 7 7 0 0 の種々コンポーネント間に誘電体を設けることができる。 実施例において、バス 7 7 1 5 は、アドレスバス、データバス、及びコントロールバスを 備え、それぞれ個々に構成されている。変形例において、バス 7 7 1 5 は、1つ以上のア ドレス、データ、またはコントローラを備える共通の導電ラインを有しており、その使用 10

30

はコントローラ7705により調整される。

【0107】

装置7735は、対象に埋め込まれたハードウェア上のセンサに対して電磁気的な励振 を発生するプローブを備えることができる。励振はセンサに電源投入する。装置7735 はまた、該励振に応答してセンサからの電磁信号を受信する受信機を備えることができる 。装置7735は、センサから受信した信号の共振周波数を判定する電気回路を備えるこ とができる。センサは、ここに説明した種々実施例に従って実現することができる。 【0108】

メモリ7725は、データを記憶しかつ受け取るための、そしてシステム7700のオ ペレーションの指令を記憶しかつ受け取るためのあらゆる形式のメモリを備えることがで きる。メモリ7725は、磁気メモリ、取り外し可能なメモリ、及びあらゆるすべての形 式の半導体ベースメモリを、これらに限定されることなく、備えることができる。メモリ 7725は、指令を記憶する機械可読媒体として設計することができ、システム7700 により実行されるときに、対象の骨折の治癒の監視及び分析を管理するオペレーションを システム7700に実行させる。指令はコントローラ7705により処理される。実施例 において、コントローラ7705はプロセッサを備えている。

【0109】

種々実施例において、端末装置または装置7745がバス7715に接続されている。 端末装置7745は、キーボード、ディスプレイ、撮像装置、印刷装置、ワイヤレス装置 、ワイヤレスインタフェイス(例えばワイヤレストランシーバ)、追加のストレージメモ リ、及びコントローラ7705またはシステム7700の他のコンポーネントと一緒に操 作するコントロール装置を備えることができる。

**[**0 1 1 0 **]** 

バス7715は、Ethernet(登録商標)、USB 、またはFireWireBus のようなコミュニ ケーションインタフェイスを備え、または同コミュニケーションインタフェイス 7715 に 接続することができ、それは、電子ネットワーク、インターネットのようなパブリックネ ットワーク、または会社のローカルエリアネットワーク(LAN )あるいはワイドエリアネ ットワーク(WAN )のようなプライベートネットワーク、またはバーチャルプライベート ネットワークとコミュニケートするのに用いることができる。他のコンピュータシステム も、センサから得られた結果を、遠隔監視、観察、及び分析をも可能にするように、この システムにリンクすることが可能である。ワイヤレスコミュニケーションシステムも用い ることができる。

**[**0 1 1 1 **]** 

さらにまた、ここに開示されたシステム及びネットワークが、当技術分野の熟練者により、ここにさらに説明されたその方法、システム及びソフトウェアを実行すると共に、本 発明を実行するのに必要なコンピュータデータ及び電子信号を提供するようにプログラム を組まれかつ構成されることが認められるべきである。

[0112]

具体的な実施例が埋め込み可能なハードウェアに関連する典型的な実施例を参照してこ こに例証しかつ説明したが、前述した実施例及び技術を、例えば構造物におけるストレス の検出のような他の監視または診断の目的に用いることができることは、当技術における 通常の技術者により理解されるであろう。本発明の範囲及び趣旨の中の開示から当技術に おける通常の技術者により達成可能な変更や均等のものは、本発明のさらなる実施例とし て含まれるべきものである。上述の説明は、例証することを意図し、制限的ではないこと 、及びここに言葉使いまたは専門用語は説明の目的で用いられていることを理解するべき である。したがい、本発明の範囲は添付の特許請求の範囲に述べられたように定義される べきである。

(32)

30

40

20

2110

<del>کر</del>

【図3】



### 【図2】



埋め込み可能なハードウェアに配置されたセンサの共振周波数におけ るシフトを判定する

判定されたシフトに基づいてハードウェアのひずみにおける一時的な変 化を判定する

【図4】



【図5】



【図6】



【図7】



【図8】



【図9】



【図10】



【図12】



# 【図13】



【図14】



【図15】



【図16】



【図17】



【図18】



【図19】



【図20】



【図21】



【図22】



【図23】















### 【図27】



【図28】



## 【図32】



### 【図33】



# 【図34】







【図30】



【図31】







# 【図36】







【図38】



### 【図39】



【図40】







【図70】



【図71】



【図75】







# 【図77】



【図11】



【図42】



# 【図43】



【図44】







【図46】











【図49】



【図50】



.

【図51】



【図52】



【図53】



【図54】



【図55】







【図57】



【図58】



【図59】













【図63】







【図65】







【図67】



【図68】



【図69】



【図72】



【図73】



【図74】



上記センサ装置の上記検出エレメントの共振周波数は、上記受信された信号をスペクト ルアナライザに入力することによって判定され、

上記センサ装置は、荷重なしで50 MHz乃至 7 GHzの範囲の共振周波数を有するように構成されている請求項4の方法。

【請求項6】

上記ハードウェア装置のひずみの一時的変化に基づいて上記生物学的対象における変化 を判定するステップをさらに備えている請求項4の方法。

【請求項7】

上記ハードウェアのひずみの一時的変化は、上記ハードウェア装置のひずみ - 周波数校 正を用いて判定される請求項 4 の方法。

【請求項8】

上記ハードウェア装置の表面曲げひずみを監視するステップをさらに備えている請求項 4の方法。

【請求項9】

上記ハードウェア装置は骨折固定プレートを備え、上記センサは同骨折固定プレートの 表面に取り付けられている請求項4の方法。

【請求項10】

基板;

上記基板の上に配置されたコンデンサ誘電体としての誘電体、同誘電体は、取り付けられた構造体がひずみを受けるときにひずみを受ける固体材料であり;及び

上記誘電体の上に配置された少なくとも1つの導電コイルを備え、

上記誘電体及び導電コイルはレゾネータ及びひずみ計として構成され、

上記基板、上記誘電体、及び上記導電コイルは、生物学的対象に埋め込まれる生体親和 性のあるセンサ装置として構成され、そして

上記センサ装置は、同センサ装置に直接接続される電源なしで、誘電的に電力を供給されることができるセンサ装置。

【請求項11】

上記基板はフレキシブルテープとして構成されている請求項10のセンサ装置。

【請求項12】

上記センサ装置は、上記基板と上記誘電体との間で上記基板及び上記誘電体に接触する 導電層を備えている請求項10のセンサ装置。

【請求項13】

上記誘電体はシリコンから構成され、上記導電コイルはゴールドから構成されている請 求項10のセンサ装置。

【請求項14】

上記レゾネータはメタマテリアルから構成されている請求項10のセンサ装置。

【請求項15】

上記導電コイルは、らせん、分割リング、または入れ子式分割リング形状の1つを有し ている請求項10のセンサ装置。

【請求項16】

上記らせん形状は少なくとも2つの旋回を有する連続長を有している請求項15のセン サ装置。

【請求項17】

上記入れ子式分割リング形状は、内側正方形及び外側正方形を備え、上記外側正方形は 第1の割れ目を有すると共に上記内側正方形は第2の割れ目を有し、上記第1の割れ目は 、上記第2の割れ目を有する上記内側正方形の長さに相対する上記第2の正方形の長さに 沿っている請求項15のセンサ装置。

【請求項18】

上記センサ装置は入れ子式分割リング構造のアレイを備えている請求項17のセンサ装置。

【請求項19】

上記らせんコイル構造は少なくとも2つの旋回を有している請求項15のセンサ装置。 【請求項20】

上記入れ子式分割リング構造は、共通のベースサイドを有し、しかし異なる高さを有す る複数の長方形を有し、それぞれの長方形は上記ベースサイドに相対するギャップを有し ている請求項15のセンサ装置。

【請求項21】

上記センサ装置は導電コイルのアレイを備えている請求項10のセンサ装置。

【請求項22】

上記導電コイルのアレイは少なくとも2つの異なるコイル形状を備えている請求項21 のセンサ装置。

【請求項23】

上記レゾネータは吊り下げ式のレゾネータ構造を有している請求項10のセンサ装置。 【請求項24】

上記導電コイルは三重構造を有している請求項10のセンサ装置。

【請求項25】

上記三重構造の核レゾネータは、長方形らせんコイルレゾネータ、円形らせんコイルレ ゾネータ、吊り下げ式レゾネータ、または分割リングレゾネータの少なくとも1つである 請求項24のセンサ装置。

【請求項26】

上記センサ装置が、荷重なしで50 MHz乃至7 GHz の範囲の共振周波数を有している請求 項10のセンサ装置。

【請求項27】

ハードウェア装置;及び

上記ハードウェア装置に取り付け可能または同ハードウェア装置と一体のセンサ装置を 備え、同センサ装置は、

基板;

上記基板の上に配置された誘電体;及び上記誘電体の上に配置された少なくとも1つの 導電コイルを備え、

上記誘電体及び導電コイルはレゾネータとして構成され、

上記基板、上記誘電体、及び上記導電コイルは、生物学的対象に埋め込まれる生体親和 性のあるセンサとして構成され、そして

- 上記センサ装置は誘電的に電力を供給される、
- 生物学的対象に埋め込み可能な装置。

【請求項28】

上記基板がエポキシ樹脂により上記ハードウェア装置に取り付け可能である請求項27 の装置。

【請求項29】

上記ハードウェア装置が骨折固定プレートを備えている請求項27の装置。

【請求項30】

上記基板はフレキシブルテープとして構成されている請求項27の装置。

【請求項31】

上記誘電体が窒化シリコンで構成されそして上記導電コイルがゴールドで構成されている請求項27の装置。

【請求項32】

上記レゾネータはメタマテリアルで構成されている請求項27の装置。

【請求項33】

上記導電コイルは、らせん、分割リング、または入れ子式分割リング構造の1つを有している請求項27の装置。

【請求項34】

上記センサ装置が、荷重なしで50 MHz乃至 7 GHzに共振周波数を有するように構成されている請求項 2 7 の装置。

【 請 求 項 3 5 】

上記装置はハードウェア装置及び上記ハードウェア装置に取り付け可能または同ハード ウェア装置と一体のセンサ装置を含んでいる、生物学的対象に埋め込み可能な装置;

上記センサ装置に電力を供給する電磁気フィールドを発生するように構成された電磁気 フィールドジェネレータ;

上記センサ装置が電磁気フィールドにより励起されたことに応答して発生された上記セ ンサ装置からの信号を受信する受信機;

上記受信された信号から上記センサの共振周波数を判定する装置;及び

期間中の上記センサ装置の共振周波数におけるシフトに基づいて、上記ハードウェア装置のひずみの一時的変化を判定するアナライザを備えた監視システム。

【請求項36】

上記アナライザは、上記ハードウェア装置のひずみの一時的変化に基づいて、上記生物 学的対象における変化を判定する請求項35の監視システム。

【請求項37】

以下を実行する指令のための、同監視システムのプロセッサにより実行可能な指令を記 憶する機械可読記憶媒体をさらに備えた請求項35の監視システム:

上記センサ装置の共振周波数を判定すること;

上記センサ装置からの無線信号に基づいて上記センサ装置の共振周波数における上記シ フトを判定し、上記無線信号は、適用された電磁プローブ信号に応答して上記センサ装置 から発生されること;及び

上記期間中の上記センサ装置の共振周波数のシフトに基づいて上記ハードウェア装置に おけるひずみの一時的変化を判定すること。

【請求項38】

機械可読媒体は、上記ハードウェア装置のひずみ - 周波数校正のデータを記憶する指令 を備えている請求項37の監視システム。

【請求項39】

機械可読媒体は、上記生物学的対象の骨折治癒を表すデータを発生する指令を備え、上 記データは骨折に関連する上記生物学的対象に埋め込まれた上記ハードウェアのひずみに おける一時的変化に基づいている請求項37の監視システム。

【請求項40】

上記アナライザは、上記ハードウェア装置のひずみ - 周波数校正のデータを記憶するメ モリを備えている請求項35の監視システム。

【請求項41】

上記生物学的対象の骨折治癒を表すデータを記憶するメモリ装置をさらに備え、上記データは、骨折に関連する上記生物学的対象に埋め込まれた上記ハードウェア装置のひずみにおける一時的変化に基づいている請求項35の監視システム。

【請求項42】

対象に埋め込み可能なハードウェア装置を製造する方法であって、上記方法は以下のス テップを備えている:

上記ハードウェア装置のひずみにおける変化を測定する生体親和性のあるセンサを製造 するステップ;及び

上記生体親和性のあるセンサを配置するステップ。

【請求項43】

上記生体親和性のあるセンサは誘電的に電力を供給される請求項42の方法。

【請求項44】

上記センサが、荷重なしで50 MHz乃至 7 GHzの範囲の共振周波数を有するように構成されている請求項42の方法。

【請求項45】

上記製造するステップは、

誘電体を基板上に配置するステップ;

上記誘電体上に導電コイルを形成するステップを備え、

上記誘電体及び上記導電コイルは、磁気フィールドまたは電磁気フィールドでもって励 起されたときに信号を出力するレゾネータとして構成されている請求項42の方法。 【請求項46】

基板:

上記基板の上に配置された誘電体;及び

上記誘電体の上に配置された少なくとも1つの導電コイルを備え、

上記誘電体及び上記導電コイルはレゾネータとして構成され、

上記センサは誘電的に電力を供給され、

上記センサ装置は同センサ装置の共振周波数に対応する信号を無線で出力し、及び

上記周波数は上記レゾネータに適用されたひずみに応答してシフトするセンサ装置。 【請求項47】

上記センサ装置が、荷重なしで50 MHz乃至 7 GHzの範囲の共振周波数を有するように構成されている請求項46のセンサ装置。

【請求項48】

構造メンバに取り付け可能なセンサ装置;

上記センサ装置に電力を供給する電磁気フィールドを発生するように構成された電磁気 フィールドジェネレータ;

上記センサ装置が電磁気フィールドにより励起されたことに応答して発生された上記センサ装置からの信号を受信する受信機;

上記受信された信号から上記センサの共振周波数を判定する装置;及び

上記センサ装置の共振周波数におけるシフトに基づいて、上記センサ装置のひずみを判 定するアナライザを備えた監視システム。

【請求項49】

上記センサ装置が、荷重なしで50 MHz乃至 7 GHzの範囲の共振周波数を有するように構成されている請求項48の監視システム。

【国際調査報告】

		, Int	ernational application No		
		P	PCT/US2009/055772		
A. CLASSI					
TINA' 1	40105/00				
According to	International Patent Classification (IPC) or to both national class	sification and IPC			
B. FIELDS: Minimum do	SEARCHED	antion symbols)	·		
A61B		calion symbolsy			
-					
Documentati	on searched other than minimum documentation to the extent th	at such documents are included	I in the fields searched		
Electronic da	ata base consulted during the international search (name of data	base and, where practical, sea	arch terms used)		
EPO-In1	ternal, INSPEC				
•					
C. DOCUME	NTS CONSIDERED TO BE RELEVANT		•		
Category*	Citation of document, with indication, where appropriate, of the	relevant passages	Relevant to claim No.		
	·				
X	US 2006/032314 A1 (HNAT WILLIAM	I P [US] ET	1-9,		
v	AL) 16 February 2006 (2006-02-1	6) 020]	35-43		
· .			27-34		
X	US 2003/139677 A1 (FONSECA MICH	AEL [US] ET	10-34,		
	AL) 24 July 2003 (2003-07-24)	0621	42-47		
	[0065]		· · · · · ·		
			07.04		
T	AL) 17 JULY 2008 (2008-07-17)	I LIWJ EI	2/-34		
A	abstract		10,12,		
	paragraph [0026]		15-26		
		· _ ·			
A	US 2004/113790 A1 (HAMEL MICHAE	L JOHN [US]	1,7,35,		
	EFAL) 17 June 2004 (2004-06-17 paragraph [0131]	)	38,40		
		-/			
X Furth	er documents are listed in the continuation of Box C	X See patent family a			
• Special ca	Negories of cited documents :				
'A' docume	t defining the general state of the art which is not	"T' later document publishe or priority date and not	d after the international filing date In conflict with the application but		
conside 'E' earlier d	ared to be of particular relevance	crea to understand the invention	principle or meory underlying the		
filing da	te tit which may throw doubts on priority, claim(c) or	'X' document of particular r cannot be considered involve an inventive of	elevance; the claimed invention novel or cannot be considered to an when the document is taken along		
which is citation	s cited to establish the publication date of another or other special reason (as specified)	"Y" document of particular r	elevance; the claimed invention		
O'docume otherπ	nt referring to an oral disclosure, use, exhibition or leans	document is combined ments, such combined	with one or more other such docu- on being obvious to a person skilled		
P document	nt published prior to the International filling date but an the priority date claimed	in the art.	e same patent family		
Date of the a	ctual completion of the international search	Date of mailing of the in	ternational search report		
			· · ·		
26	5 October 2009	03/11/2009	9		
Name and m	ailing address of the ISA/	Authorized officer			
	European Patent Unice, P.B. 5818 Palenniaan 2 NL - 2280 HV Rijswijk Tel (431-70) 340-2040				
	Fax: (+31-70) 340-3016	Knüpling,	Moritz		
	-				

.

	INTERNATIONAL SEARCH REPORT	
		International application No PCT/US2009/055772
C(Continu	ution). DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT	
Category*	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
x	DE 10 2005 045739 A1 (UNIVERSITAETSKLINIKUM FREIBURG [DE]) 19 April 2007 (2007-04-19)	1-4,6-9, 35, 42-44, 48-49
	paragraphs [0009], [0011], [0017], [0035]	
A	DE 10 2006 051173 A1 (FRAUNHOFER GES Forschung [DE]; KLINIKUM CHEMNITZ GGMBH [DE]) 20 March 2008 (2008-03-20)	1,5,10, 26-27, 34,42,
	paragraph [0039] 	44,40-47
2		

(59)

page 2 of 2<sup>.</sup>

Information on patent family members						International application No PCT/US2009/055772		
Pa cites	atent document d in search report		Publication date		Patent family member(s)		Publication date	
US	2006032314	A1	16-02-2006	EP KR WO	195110 2008007062 200703333	9 A1 4 A 3 A1	06-08-2008 30-07-2008 22-03-2007	
US	2003139677	A1	24-07-2003	WO US	0306146 200501501	7 A1 4 A1	31-07-2003 20-01-2005	
US	2008169883	A1	17-07-2008	NON	E			
US	2004113790	<b>A</b> 1	17-06-2004	US	200728524	8 A1	13-12-2007	
DE	102005045739	<b>A</b> 1	19-04-2007	E P WO	192644 200703631	5 A1 8 A1	04–06–2008 05–04–2007	
DE	102006051173	A1	20-03-2008	WO	200802280	B A1	28-02-2008	

Form PCT/ISA/210 (patent family annex) (April 2005)

(60)

フロントページの続き

(81)指定国 AP(BW,GH,GM,KE,LS,MW,MZ,NA,SD,SL,SZ,TZ,UG,ZM,ZW),EA(AM,AZ,BY,KG,KZ,MD,RU,TJ,TM), EP(AT,BE,BG,CH,CY,CZ,DE,DK,EE,ES,FI,FR,GB,GR,HR,HU,IE,IS,IT,LT,LU,LV,MC,MK,MT,NL,NO,PL,PT,RO,SE,SI,S K,SM,TR),OA(BF,BJ,CF,CG,CI,CM,GA,GN,GQ,GW,ML,MR,NE,SN,TD,TG),AE,AG,AL,AM,AO,AT,AU,AZ,BA,BB,BG,BH,BR, BW,BY,BZ,CA,CH,CL,CN,CO,CR,CU,CZ,DE,DK,DM,DO,DZ,EC,EE,EG,ES,FI,GB,GD,GE,GH,GM,GT,HN,HR,HU,ID,IL,IN,I S,JP,KE,KG,KM,KN,KP,KR,KZ,LA,LC,LK,LR,LS,LT,LU,LY,MA,MD,ME,MG,MK,MN,MW,MX,MY,MZ,NA,NG,NI,NO,NZ,OM,PE ,PG,PH,PL,PT,RO,RS,RU,SC,SD,SE,SG,SK,SL,SM,ST,SV,SY,TJ,TM,TN,TR,TT,TZ,UA,UG,US,UZ,VC,VN,ZA,ZM,ZW

(74)代理人 100147717

弁理士 中根 美枝

- (72)発明者 デミール,ヒルミ ヴォルカン トルコ 06800 アンカラ ビルケント ユニバーシティ 80/15
- (72)発明者 パットリッツ,クリスチャン マシュー
   アメリカ合衆国 80521 コロラド州 フォート コリンズ ブルー フラックス シーティー 3644
- (72)発明者 メリク, ロハット
- トルコ 06450 アンカラ ディクメン マラズギルト マハレシ 10 ソカク 6/23 Fターム(参考) 4C117 XB01 XC14 XC15 XC21 XC30 XD40 XE27 XE30 XE52 XE62

XN07