(19) 日本国特許庁(JP)

(12) 特許公報(B2)

(11) 特許番号

特許第5121679号

(P5121679)

(45) 発行日 平成25年1月16日(2013.1.16)

- (24) 登録日 平成24年11月2日 (2012.11.2)
- (51) Int.Cl. F I **GO1R 33/04 (2006.01)** GO1R 33/04 **GO1R 15/20 (2006.01)** GO1R 15/02 B

請求項の数 3 (全 7 頁)

(21) 出願番号 (22) 出願日 (65) な期番号	特願2008-306258 (P2008-306258) 平成20年12月1日 (2008.12.1) 特題2010 127880 (P2010 127880)	(73)特許権者	音 000006013 三菱電機株式会社 東京都氏株田区カの中二丁日7番2号
(43) 公開日	将第2010-127889 (F2010-127889A) 平成22年6月10日 (2010.6.10)	(74)代理人	米京都干代山区丸の内二丁日7番35 100101454
番笡請氺凵	平成22年9月27日(2010.9.27)	(74)代理人	开理士 山田 早 100081422
		(74)代理人	弁理士 田中 光雄 100100479
		(72)発明者	弁理士 竹内 三喜夫 渡 遇 佳正
			東京都千代田区丸の内二丁目7番3号 三 秦雪縣株式会社内
		(72)発明者	
			東京都十代田区丸の内二」目7番3号 麦電機株式会社内
			最終頁に続く

- (54) 【発明の名称】フラックスゲート型磁気センサ
- (57)【特許請求の範囲】
- 【請求項1】

磁性体からなる環状のコアであって、断面積 S1を有する第1部分および、断面積 S1 より小さい断面積 S2を有する第2部分を含むコアと、

- コアの第1部分に巻回された励磁巻線と、
- コアの第2部分に巻回された検出巻線とを備え<u>、</u>

前記コアは、複数の磁性部材を積層して構成され、

<u>前記コアは、周方向に閉じたリング形状の第1磁性部材と、周方向に一部が開いたC字</u> 状の第2磁性部材とを含むことを特徴とするフラックスゲート型磁気センサ。

【請求項2】

10

- 第1磁性部材は、第2磁性部材より低い保磁力で、高い透磁率の磁気特性を有する磁性 材料で形成されることを特徴とする請求項<u>1</u>記載のフラックスゲート型磁気センサ。 【請求項3】
- 前記コアを貫通する導体に流れる電流値が測定可能であることを特徴とする請求項<u>1ま</u>たは2記載のフラックスゲート型磁気センサ。
- 【発明の詳細な説明】
- 【技術分野】
- [0001]

本発明は、微小磁界の検出が可能なフラックスゲート型磁気センサに関する。

【背景技術】

[0002]

一般に、フラックスゲート型磁気センサは、磁気センサであるホール素子や磁気抵抗素 子に比べ磁界検出感度が高く、地磁気等の微小磁界の検出に適しており、また、ホール素 子や磁気抵抗素子に比べて温度依存性も優れている。このため、市販されているホール素 子や磁気抵抗素子を利用した電流センサは、A(アンペア)オーダの電流検出用に幅広く 利用されているのに対し、フラックスゲート型電流センサは、mA(ミリアンペア)オー ダの電流検出に幅広く利用されているのが現状である。

(2)

[0003]

従来のフラックスゲート型電流センサは、フラックスゲート型磁気センサを応用したも 10 のであり、例えば、特許文献1の第2図に示されているように、高透磁率材からなる磁性 体リングコアに励磁巻線及び検出巻線を巻回した構造であり、被測定電流が流れる導体を リングコア内に貫通させている。

[0004]

この動作原理に関して、励磁巻線に交流励磁電流を通電し、磁性体リングコアを周期的 に磁気飽和させる。被測定電流値が零である場合、励磁電流により発生する磁界変化は、 磁性体リングコアを構成する材料のB-H曲線の原点に関して対称となる。このとき検出 巻線には、ファラデーの電磁誘導則に従って、検出巻線を巻回した磁性体リングコア内の 磁束量の変化に伴って出力電圧が発生するため、磁性体リングコアが十分飽和した磁界領 域においては、出力電圧が零となる。すなわち、B-H曲線が原点に関して対称曲線であ り、ある一定周期で磁性体リングコアを励磁した場合、出力電圧が零である時間及び周期 は一定間隔となり、その周期はB-日曲線の原点対称性から励磁周波数の2倍となる。 [0005]

一方、被測定電流値が零でない場合、励磁電流による発生する励磁磁界に加え、被測定 電流が発生する磁界が重畳されるため、その磁界変化は、磁性体リングコアのB-H曲線 の原点に関して非対称になる。そのため、ある一定周期の励磁磁界で磁性体リングコアを 励磁したとしても、出力電圧が零である時間は一定間隔とならず、磁界の変化が正側もし くは負側に変化した際に異なってしまう。そこで、出力電圧が零である時間間隔の差分か ら、被測定電流値を求めることができる。こうしてフラックスゲート型電流センサは、被 測定電流線と非接触で被測定電流値を計測することができる。

[0006]

さらに、近年では、フラックスゲート型電流センサの検出精度を向上させるために、検 出巻線を鎖交する磁界変化に対し、励磁磁界の影響を除去もしくは相殺させるような構造 、例えば特許文献2の図2に示されているように、励磁磁界と被測定電流が発生する磁界 の向きを直交させた構造、あるいは特許文献3の図2に示されているように、2つの磁性 体リングコアにそれぞれ逆向きの励磁磁界を印加し、検出巻線を一体巻回し差動化させた 構造が提案されている。

[0007]

ľ	特	許	文	献	1]	実	開	昭	5	9	-	9	2	5	3	2	号	公	報		
ľ	特	許	文	献	2]	特	開	平	6	-	1	9	4	3	8	9	号	公	報		
ľ	特	許	文	献	3]	特	開	2	0	0	1	-	2	2	8	1	8	1	号	公	報
ľ	特	許	文	献	4]	特	開	2	0	0	4	-	2	5	7	9	0	4	号	公	報
ľ	特	許	文	献	5]	特	開	2	0	0	4	-	1	8	4	0	9	8	号	公	報
ľ	特	許	文	献	6]	特	開	平	6	-	7	4	9	7	8	号	公	報			
ľ	発	明	Ø	開	示]																
ľ	発	明	が	解	決	し	よ	う	と	す	る	課	題]								

 $\begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 8 \end{bmatrix}$

フラックスゲート型電流センサは、原理上、磁性体コアを磁気飽和させるために、励磁 巻線に十分な励磁電流を通電させる必要があることから、消費電力の低減が課題となる。 [0009]

本発明の目的は、磁性体コアの形状の工夫により消費電力を低減できるフラックスゲー 50

20

30

40

ト型磁気センサを提供することである。

【課題を解決するための手段】

[0010]

上記目的を達成するために、本発明に係るフラックスゲート型磁気センサは、磁性体からなる環状のコアであって、断面積S1を有する第1部分および、断面積S1より小さい断面積S2を有する第2部分を含むコアと、

コアの第1部分に巻回された励磁巻線と、コアの第2部分に巻回された検出巻線とを備 え、

前記コアは、複数の磁性部材を積層して構成され、

<u>前記コアは、周方向に閉じたリング形状の第1磁性部材と、周方向に一部が開いたC字</u> ¹⁰ 状の第2磁性部材とを含むことを特徴とする。

【発明の効果】

[0011]

本発明によれば、励磁電流により発生した磁界がコアの周方向に通過する際、断面積S 2を有する第2部分での磁束密度は、断面積S1を有する第1部分より高くなるため、第 2部分は第1部分よりも容易に磁気飽和に達する。その結果、コアの磁気飽和に必要な励 磁電流を低減できるため、消費電力の低減化が図られる。

【発明を実施するための最良の形態】

[0012]

実施の形態 1

図1は、本発明に係るフラックスゲート型磁気センサを動作させるための電気的構成を 示すブロック図である。測定装置101は、本発明に係る磁気センサを含む電流検出部1 02と、励磁回路10と、増幅器20と、フィルタ30などを備える。

【0013】

電流検出部102は、磁性体コア3と、コア3を励磁するための励磁巻線1と、コア3 内の磁束変化を検出するための検出巻線2とを含む。コア3は、環状に形成されており、 電流センサとして用いる場合、測定対象である導体がコア3の内側を貫通するように配置 され、導体に流れる電流によって生成される磁界を計測できる。

【0014】

励磁回路10は、周波数 f の交流電源を搭載しており、その出力は励磁巻線1に供給される。増幅器20は、検出巻線2からの検出信号を増幅する。フィルタ30は、増幅器2 0からの信号のうち周波数2 f の成分を抽出する。フィルタ30の後段には、A/D変換 器、波形アナライザ、測定値表示器などが接続されている。

【0015】

次に、動作を説明する。励磁回路10は、周波数 f の励磁電流を励磁巻線1に通電する 。測定対象である導体の被測定電流値が零である場合、励磁電流により発生する磁界変化 は、コア3を構成する材料のB-H曲線の原点に関して対称となる。このとき検出巻線2 には、ファラデーの電磁誘導則に従って、検出巻線2を巻回した磁性体コア3内の磁束量 の変化に伴って出力電圧が発生するため、コア3が十分飽和した磁界領域においては出力 電圧が零となる。すなわち、B-H曲線が原点に関して対称曲線であり、ある一定周期で コア3を励磁した場合、出力電圧が零である時間及び周期は一定間隔となり、その周期は B-H曲線の原点対称性から励磁周波数の2倍となる。この出力電圧を増幅器20で増幅 し、フィルタ30によって周波数2f成分を抽出する。

【0016】

一方、測定対象である導体の被測定電流値が零でない場合、励磁電流による発生する励磁磁界に加え、被測定電流が発生する磁界が重畳されるため、その磁界変化は、コア3の B-H曲線の原点に関して非対称になる。そのため、ある一定周期の励磁磁界で磁性体コ ア3を励磁したとしても、出力電圧が零である時間は一定間隔とならず、磁界の変化が正 側もしくは負側に変化した際に異なってしまう。そこで、波形アナライザを用いて、出力 30

20

50

電圧が零である時間間隔の差分から、被測定電流値を求めることができる。こうして測定 対象の導体と非接触の状態で、導体の被測定電流値を計測することができる。 【 0 0 1 7 】

図2は、電流検出部102の構成の一例を示す斜視図である。磁気センサは、断面積S 1を有する第1部分3aおよび、断面積S1より小さい断面積S2(S2<S1)を有す る第2部分3bを含むコア3と、コア3の第1部分3aに巻回された励磁巻線1と、コア 3の第2部分3bに巻回された検出巻線2などを備える。電流センサとして用いる場合、 測定対象である導体Wがコア3の内側を貫通するように配置される。

【0018】

コア3は、複数の磁性部材4,5を積層して構成することが好ましい。磁性部材4は、 周方向に閉じたリング形状に形成される。磁性部材5は、周方向に一部が開いたギャップ を有するC字状に形成される。図2に示すように、磁性部材4の上面および下面に、2つ の磁性部材5をギャップ位置が互いに一致するように積み重ねたサンドイッチ構造を形成 することにより、全体として単一の磁性体コアが得られる。ここで、磁性部材4,5の両 方が積層した部分は、断面積S1を有する第1部分3aに相当する。一方、磁性部材4だ けの部分は、磁性部材5のギャップが存在し、断面積S2を有する第2部分3bに相当す る。

【0019】

こうした構成において、励磁巻線1に励磁電流を通電して、コア3に励磁磁界を印加した場合、磁性部材5のギャップから空気中への漏れ磁束が若干生ずるものの、発生した磁20束の大部分が断面積の小さい第2部分3bに集中するようになる。このとき、断面積S2を有する第2部分3bでの磁束密度は、断面積S1を有する第1部分3aより高くなるため、第2部分3bは第1部分3aよりも容易に磁気飽和に達する。その結果、コア3の磁気飽和に必要な励磁電流を低減できるため、消費電力の低減化が図られる。

【0020】

また、コア3を複数の磁性部材4,5を積層して構成することにより、高周波磁界が通 過する際に渦電流の低減化が図られ、しかも、発熱によるエネルギー損失の低減、励磁電 流の更なる高周波化も可能となり、幅広い周波数領域に対応した被測定電流の計測が可能 となる。

[0021]

図3(a)と図3(b)は、磁性部材5のギャップ形状の各種例を示す平面図である。 図3(a)は、リング中心から半径方向に延びる2本の線で磁性部材5を切断したような ギャップ形状を示す。図3(b)は、リング中心から等距離の2本の平行線で磁性部材5 を切断したようなギャップ形状を示す。何れのギャップ形状であっても、検出巻線2が位 置する部分の磁束密度を増加させることができる。また、磁性部材4,5のサンドイッチ 構造の順番、磁性部材の積層枚数、励磁巻線1の位置、検出巻線2の位置ついても種々の 構成が可能である。個々の磁性部材4,5は、単一の磁性体で形成してもよく、あるいは 、さらに積層した磁性体で形成してもよい。

【0022】

実施の形態2.

図4は、コア3の他の構成例を示す斜視図である。コア3は、リング形状の磁性部材4 と、C字状の磁性部材5とを1つずつ積層して構成される。磁性部材4,5の両方が積層 した部分は、断面積S1を有する第1部分3aに相当し、励磁巻線1が巻回される。一方 、磁性部材4だけの部分は、磁性部材5のギャップが存在し、断面積S2(S2<S1) を有する第2部分3bに相当し、検出巻線2が巻回される。

【0023】

こうした構成により、検出巻線2が位置する部分の磁束密度を増加させることができる。その結果、コア3の磁気飽和に必要な励磁電流を低減できるため、消費電力の低減化が 図られる。

[0024]

30

10

50

実施の形態3.

本実施形態では、図2または図4に示すコア3を構成する磁性部材4,5として、互い に異なる磁気特性を有する磁性材料を使用する。具体的には、リング形状の磁性部材4は、 く字状の磁性部材5より低い保磁力で、高い透磁率の磁気特性を有する磁性材料で形成 している。

【0025】

検出巻線2が巻回される磁性部材4として、低保磁力材料を用いることによって、交流 磁気特性によるヒステリシス損失を低減でき、さらに、高透磁率材料を用いることによっ て、検出巻線2を巻回している部分の磁気飽和をより促進できる。その結果、被測定電流 の検出精度の向上を図ることができる。また、コア3の一部のみに高磁気特性材料を用い ることから、コストの低減も図ることができる。

[0026]

実施の形態4.

図5は、コア3のさらに他の構成例を示す平面図である。コア3は、単一のリング状磁 性部材4で形成され、例えば、ワイヤカット等を用いて、磁性部材4の一部が細くなるよ うに切削加工を施している。これにより未加工部分は、断面積S1を有する第1部分3a に相当し、励磁巻線1が巻回される。一方、切削加工した部分は、断面積S2(S2<S 1)を有する第2部分3bに相当し、検出巻線2が巻回される。なお、図5では、磁性部 材4の半径方向の厚みを減らすように加工した例を示したが、磁性部材4の母線方向(紙 面垂直方向)の厚みを減らすように加工してもよく、あるいは、両方向の厚みを減らすように加工してもよい。

【0027】

こうした構成により、検出巻線2が位置する部分の磁束密度を増加させることができる。その結果、コア3の磁気飽和に必要な励磁電流を低減できるため、消費電力の低減化が 図られる。

[0028]

また、磁性部材4は、単一の磁性体で形成してもよく、あるいは、さらに積層した磁性 体で形成してもよい。積層磁性体の採用により、高周波磁界が通過する際に渦電流の低減 化が図られ、エネルギー損失の低減、励磁電流の高周波化が図られる。

【図面の簡単な説明】

【0029】

30

40

10

20

【図1】本発明に係るフラックスゲート型磁気センサを動作させるための電気的構成を示 すブロック図である。

【図2】電流検出部102の構成の一例を示す斜視図である。

【図3】磁性部材5のギャップ形状の各種例を示す平面図である。

【図4】コア3の他の構成例を示す斜視図である。

【図5】コア3のさらに他の構成例を示す平面図である。

【符号の説明】

- $\begin{bmatrix} 0 & 0 & 3 & 0 \end{bmatrix}$
 - 1 励磁巻線、 2 検出巻線、 3 コア、 4,5 磁性部材、
 - 10 励磁回路、 20 増幅器、 30 フィルタ、
 - 101 測定装置、 102 電流検出部、 W 導体。



1:励磁巻線 2:検出巻線 3:コア 10:励磁回路 20:増幅器 30:フィルタ 101:測定装置 102:電流検出部







【図4】

【図5】





フロントページの続き

- (72)発明者 西沢 博志東京都千代田区丸の内二丁目7番3号 三菱電機株式会社内
- (72)発明者 仲嶋 一
- 東京都千代田区丸の内二丁目7番3号 三菱電機株式会社内 (72)発明者 森 貢
- 東京都千代田区丸の内二丁目7番3号 三菱電機株式会社内 (72)発明者 土本 雄二
 - 東京都千代田区丸の内二丁目7番3号 三菱電機株式会社内

審查官 菅藤 政明

(56)参考文献 特公昭38-016943(JP,B1) 実開昭56-128592(JP,U) 特開平05-045383(JP,A) 特開2001-228181(JP,A)

(58)調査した分野(Int.Cl., DB名)

- G 0 1 R 3 3 / 0 4
- G 0 1 R 1 5 / 2 0