# 電子コンパスの超高速校正システム

電子デバイス研究所 小 澤 直 行<sup>1</sup>・相 沢 卓 也<sup>1</sup>

## Ultra Fast Calibration System on Electronic Compass

N. Ozawa, and T. Aizawa

磁気センサを利用した電子コンパスは携帯機器に搭載された状態では,携帯機器内部の部品が発する 漏洩磁場により正確な方位を算出できないため,この漏洩磁場の影響を取り除く必要がある.また,漏 洩磁場は携帯機器外部からの強磁場印加や,経時変化,温度による変化があるため,携帯機器をユーザ が使用している状態で漏洩磁場を演算により除去することが望まれてきた.当社ではより簡便でかつ高 精度な方位表示を可能とすることを狙った逐次的に漏洩磁場の影響を除去する動的校正システムを開発 し,その効果について実験で検証した.

In electronic compass system, the output of magnetic sensor should be calibrated by removing the influence of magnetic disturbance caused by some electronic parts in a mobile device, because the system indicates inaccurate azimuth without it. The magnetic disturbance vector changes with strong magnetic field from the outside of the mobile device, and varies with time and temperature. So it requires the electronic compass system to correct the magnetic sensor's output dynamically while the mobile phone user is not aware of calibration. For this purpose, we have developed the original calibrating system that removes the influence of magnetic disturbance sequentially. We verified the effectiveness of our system through a set of experiments.

#### 1. まえがき

近年,スマートフォンなどの携帯機器を中心に,機器 の姿勢検出のために3軸地磁気センサと3軸加速度セ ンサを組み合わせた搭載が増加している.姿勢検出の方 法としては,加速度センサにて重力を検出して,重力の 傾き具合から装置の傾斜角を計算し,地磁気センサにて 地磁気を検出して,方位角を計算する.次章で具体的な 傾斜角,方位角の算出方法について示し,電子コンパス が抱えている問題点について説明する.

#### 2. 電子コンパスシステムの概要

まず,携帯機器とそれに搭載された地磁気センサ,加 速度センサに対して,図1のようにXYZ軸を設定する. また,X軸まわりの角度をピッチ角(p),Y軸まわりの角 度をロール角(r),Z軸まわりの角度を方位角( $\theta$ )とこ こでは呼ぶ.このときに水平状態のセンサ出力 $S = (S_x, S_y, S_z)$ の関係は,

$\left[S_{x}^{\prime}\right]$		$\cos(r)$	0	$\sin(r)$	$[S_x]$	
$S'_y$	=	$\sin(p)\sin(r)$	$\cos(p)$	$-\sin(p)\cos(r)$	$ S_y $	
$S'_z$		$-\cos(p)\sin(r)$	$\sin(p)$	$\cos(p)\cos(r)$	$S_z$	
	(式 1)					

<sup>1</sup> シリコン技術開発部

となる. 今, 傾斜状態での重力加速度で規格化された (地球上で 9.8 m/sec<sup>2</sup> を検出したときに 1 とする)加速 度センサの出力を $A = (A_x, A_y, A_z)$ とすると,水平状態 では (0, 0, 1) であるので,

$$\begin{bmatrix} A_x \\ A_y \\ A_z \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos(r) & 0 & \sin(r) \\ \sin(p)\sin(r) & \cos(p) & -\sin(p)\cos(r) \\ -\cos(p)\sin(r) & \sin(p) & \cos(p)\cos(r) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$





となる. この関係式から,加速度センサの出力値を使っ てピッチ角,ロール角が計算される. すなわち

$$r = \sin^{-1}(A_x)$$
$$p = \sin^{-1}\left(\frac{A_y}{\sqrt{1 - A_x^2}}\right) \quad \dots \quad ( \vec{\mathbf{x}} \ 3)$$

一方で傾斜状態の磁気センサ出力を $M = (M_{tx}, M_{ty}, M_{tz})$ とすると,前述のピッチ角,ロール角から,

$$\begin{bmatrix} \cos(r) & \sin(p)\sin(r) & -\cos(p)\sin(r) \\ 0 & \cos(p) & \sin(p) \\ \sin(r) & -\sin(p)\cos(r) & \cos(p)\cos(r) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} M_{tx} \\ M_{ty} \\ M_{tz} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} H_x \\ H_y \\ V \end{bmatrix}$$

のように水平状態でのセンサ出力が求まるから,

$$\theta = \tan^{-1} \frac{H_y}{H_x} \quad \dots \quad ( \ddagger 5)$$

のように方位角が算出されることになる.

しかしながら地磁気センサは地磁気という微弱な磁界 を検出するため、地磁気以外の磁界が印加された状態で あると、(式 5) で算出される方位角は実際に携帯機器が 向いている方位角と異なるという問題があった.特に携 帯機器では、スピーカや振動モータ用磁石、ニッケルめ っきされた電子部品などがもつ一定の大きさの磁界(以 後、漏洩磁界)が存在している、漏洩磁界が地磁気セン サに印加されると、あたかもセンサ出力にオフセットが 重畳しているように観測される. この漏洩磁界の影響を 除去するために、校正手法が研究されてきた、簡易的に 校正する方法として、ユーザが携帯機器を水平に数回転、 垂直に数回転させるという手法が長らく用いられてきた. まず水平に回転させたときに、地磁気センサのX軸出力 とY軸出力の最大値、最小値を記録して、その平均をそ れぞれX軸とY軸のオフセットとして記録する.次に垂 直に回転させたときに、地磁気センサのZ軸出力の最大 値, 最小値を記録して, その平均をZ軸オフセットとし て記録する.このように校正された後,地磁気センサの 出力値からオフセットを減算して方位角を計算すること により,正しい方位角が計算されるようになる.しかし ながら,漏洩磁界は経時的な変化,または周囲温度変化 に伴う変化、あるいは携帯機器に磁石を近接させる等の 携帯機器外部からの強い磁界印加による変化等があり、 ユーザは漏洩磁界の変化を知るすべが無いため、漏洩磁 界が変化した際に不正確な方位が表示されており、利便 性を損ねていた.

電子コンパスの利便性向上が求められてきたなか,近 年ユーザが意識せずに自動的に校正作業が行われる手法, つまり動的校正システムが開発されてきた.現在,主流 になっている動的校正システム(以降,従来システムと 称す)によれば,まずユーザが携帯機器を使用している 中で,携帯機器の回転に応じてその時々の地磁気センサ の出力値をデータバッファに蓄積する.データバッファ にある程度データが蓄積された状態で、最小二乗法にて オフセットを算出する.この計算方法について、図2を 交えて説明する.図2は地磁気センサの各軸の出力値を 3次元座標に変換してプロットしたものである.地磁気 の大きさは一定であると見なせるので、データバッファ に蓄積されたデータは図2上では球面の軌跡を描くこと になる.この球面にフィッティング=最小二乗法を行い、 球の中心を推定することにより3軸同時にオフセットが 算出できる.方位角計算の際には、地磁気センサの出力 値からオフセットを減算してから方位角を算出する.こ の手法では、ユーザが校正作業として携帯機器を意識し て回転させることなく、自動的に校正が行われる.

それに対して、当社では精度を維持しつつ、より簡便 に校正が行われるような校正システムを開発した.本稿 では、この校正システムの詳細について紹介し、従来シ ステムとの比較実験について説明して、その効果につい て考察する.

#### 3. 当社の校正システムの概要

従来システムでは、データバッファをある程度必要と するために、算出されるオフセットの追従性に問題があ った.つまり、携帯機器の向いている方向に偏りがある 場合、その時に蓄積したデータバッファからオフセット を算出すると不正確となってしまっていた.そこで、携 帯機器をあらゆる方向に向け、データを多数測定しなけ ればならなかった.そのため、正確なオフセットが算出 可能なデータバッファの構築に時間がかかってしまうと いう問題点があった.また、携帯機器内部の環境が変化 しオフセットが変化すると再度データを蓄積する必要が



Fig. 2. Principle of conventional calibration system.





あり,その都度携帯機器をあらゆる方向に向ける必要性 が生じるため,ユーザに負担をかけてしまうという問題 があった.

そこで当社では、データバッファへの蓄積を必要とし ない、オフセットの追従性のよい、かつノイズ混入時に もその影響を緩和したうえで、より正確にオフセットを 算出できる動的校正システムを開発した.この校正シス テムの概略について、図3のフローチャートを交えて説 明する.

 オフセットと全磁力に初期値を設定する.初期値は 一般的にはゼロが選択される.また,後のオフセッ ト残差計算にて,重み付け係数を決定するための共 分散行列Pは

$$P_{0} = \begin{pmatrix} \alpha & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \alpha & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \alpha & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \alpha \end{pmatrix} \dots \dots (\vec{\mathbf{x}} \ 6)$$

のように設定する.

- ② 誤差関数enを算出する.磁気測定データと前回算出したオフセット,全磁力を使用し、A.磁気測定データとオフセットとの距離の二乗を計算,B.全磁力の二乗を計算し、A-Bにより誤差関数enを求める.
- ③ オフセット残差ηを計算する.オフセット残差ηは,
  ②で計算された誤差関数e<sub>n</sub>と前回測定時の共分散行列を使用し,(式 7)のように計算する.なお, z<sub>n</sub>はn 番目に測定された磁気データを用いて計算する 1 ×
   4 行列である.

$$\eta = \frac{P_{n-1} z_n}{\rho + z_n^T P_{n-1} z_n} e_n \quad \dots \dots \dots ( \ddagger 7)$$

また、共分散行列は(式8)のように更新する.

$$P_{n} = \frac{1}{\rho} \left[ P_{n-1} - \frac{P_{n-1} z_{n} z_{n}^{T} P_{n-1}}{p + z_{n}^{T} P_{n-1} z_{n}} \right] \dots (\not z 8)$$

 ④ オフセットと全磁力を更新する.具体的には前回測 定時のオフセットに、③で計算されたオフセット残 差ηを加算することにより更新する.

 $x_n = x_{n-1} + \eta \quad \dots \quad ( \ddagger 9 )$ 

磁気センサでの測定が行われるたびに、②~④を繰り返す。

誤差関数は測定データの軌跡と校正システムが推定して いる球面とのずれ量を表しており、この誤差関数を最小 にすることで測定データがたどっていると考えられる球 面の軌跡に限りなく近い推定が行われる. これが意味す るところは、測定データがたどる球の軌跡の中心と半径 が推定できているということであり、本校正システムに おいては磁気センサのオフセットが高精度で推定できて いるということを意味している.また本校正システムで は、データバッファを使用せずに磁気センサで測定され るたびに逐次的にオフセットが更新されるので、携帯機 器をあらゆる方向に向けずとも、携帯機器のわずかな回 転で校正を完了させることができる. またデータバッフ ァを使用した方法では、データバッファを少量にすると 演算負荷を低減させることができる反面, 推定精度が低 下するという難点があったが、当社の校正システムでは、 比較的負荷の軽い演算を地磁気センサ測定毎に実施する ので、精度を低下させることなく、演算負荷の軽減も実 現している.

#### 4. 比較実験

開発した校正システムが,従来システムと比較してオ フセットの推定精度を落とすことなく,オフセットの追 従性を向上させたことを確認するために,比較実験を行 った.実験方法は,以下のステップのように行った. I.地磁気センサが搭載された評価端末を用意した.評 価端末では, 地磁気センサの出力値がモニタできる ようにした.

- Ⅱ. 評価端末にて, 地磁気センサ出力値のモニタを開始 した.
- Ⅲ.次いで,評価端末を所定の数だけ回転させた.所定の回転方法は,図4と図5に示した2種類の校正動作AとBである.回転させる回数は,1~5回でありそれぞれ別々に行った.
- Ⅳ. その後,3 軸ヘルムホルツコイルにて地磁気とは逆向 きに磁界を印加し、その内部に評価端末を静止させ た.
- ∇. その後規定の時間が経過したら、地磁気センサ出力 値のモニタを終了した.
- Ⅵ. 当社の校正用プログラムと従来の校正用プログラム を用いて、①~⑤までのステップで観測された出力 値を入力し、演算をさせてオフセット補正後の出力 値を得た.

この評価方法を用いることで,再現性よくオフセット の推定精度を定量的に評価できる.まず再現性について は、オフセット演算前にあらかじめ評価端末を回転させ たときの地磁気センサの出力値をモニタしておき、その モニタ結果を演算に用いているので再現性が良好となる.



8の字を描くように携帯機器を回転 図4 ユーザが行う校正動作A Fig. 4. User's calibration movement A.



携帯機器を斜めに振る

図5 ユーザが行う校正動作B Fig. 5. User's calibration movement B.

つまり、地磁気センサの出力値にはノイズが混入してお り、また人間が手動で端末を回転させていることにより、 同様の回転方法、回転数であっても地磁気センサの出力 値は一致しないため再現性が良好でなかったが、本評価 方法では同じモニタ結果を用いて演算しているので、同 一条件で校正方法を比較していることになる.

次にオフセット推定精度の定量評価について説明する. 演算後の出力値のうち、④のステップで観測された出力 値に対応する値が推定誤差になると考えられる. この値 は 3 軸分の値を含んでいるので、それぞれの出力値を  $v_x$ ,  $v_y$ ,  $v_z$ としたとき、以下の(式 10)をオフセット残差 として定義し、この値が小さいほど推定精度がよいと判 断する.

 $d = \sqrt{v_x^2 + v_y^2 + v_z^2}$  .....(式 10)

続いて実験結果について説明する. 校正動作Aにて実 験を行ったときの、各回転数に対するオフセット残差の グラフを図6に示す.従来の校正方法によれば、校正動 作が1回転と2回転の場合オフセット残差は100 uT を超えており、3回転~5回転のときの校正にて4~ 9 uTのオフセット残差になっている. 地磁気の大きさは 日本においては約 46 uTであるので,1 回転,2 回転の 場合はそれよりも大きいオフセット残差が存在するため, 推定精度が悪いと考えられる.一方で当社の校正方法に よれば,1回転~5回転のときの校正にて 5~8 uTのオ フセット残差になっている. つまり, 従来の校正方法で は1回転、2回転だけではオフセット推定が正確に行わ れていないが、当社の校正方法では校正動作の回転数に よらず同じ精度でオフセット推定が行われている.よっ て、従来の校正方法では携帯端末を数多く回転させなけ れば校正が完了しなかったのに対して、当社の方法を使 用した校正では、少ない回転数でも校正が可能となると 考えられる. この理由は、当社の方法ではデータバッフ ァへの磁気データの蓄積を必要とせず、測定毎にオフセ



図6 校正動作Aにおける回数に対するオフセット残差 Fig. 6. Residual offset vs. the number of calibration movement A.





ット更新を行っているためであると考えられる.

次に校正動作Bにて同様の実験を行った.このときの グラフを図7に示す.従来の校正方法では,校正動作が 5回転のときの校正でもオフセット残差が高い状態,つ まりオフセット推定精度が悪い状態であったが,当社の 校正方法では校正動作Aと同等の精度でオフセットが推 定できている.この結果から,当社の校正方法によれば 校正動作の差によらず同等の精度でオフセット推定が可 能であることが示唆された.

最後に, 演算負荷の比較実験について説明する. 実験 は、まず当社の校正プログラムを動作させた状態で携帯 機器を校正動作Aさせた校正動作状態、静止状態でのそ れぞれで演算負荷を計測し、続いて当社の校正プログラ ムを停止させてから従来の校正プログラムを動作させて、 同様に校正動作状態,静止状態の演算負荷を計測した. 演算負荷は、携帯機器の中央演算装置の占有率を指標と した. この実験結果を図 8 に示す. 従来の校正プログラ ムでは、校正動作状態での中央演算装置の占有率は 8~ 15%程度であり、静止状態では 10%以下となっている. これは、校正動作状態では演算が行われているため、静 止状態よりも演算負荷が大きくなっているためであると 考えられる. それに対して当社の校正プログラムでは, 校正動作状態においても静止状態の中央演算装置の占有 率から大幅な増大は見られておらず、校正のための演算 負荷は従来のそれより軽微であると考えられる. この理





Fig. 8. Comparison of central processing unit occupation between our program and conventional program.

由は以下のように考えられる. 従来のプログラムでは, 精度向上のためにデータバッファを多量に確保し, その データバッファ数に比例して演算負荷が増大していると 推測される.一方で,当社のプログラムではデータバッ ファを必要とせず,測定毎に前節で示したような比較的 負荷の軽い演算を行うため,演算負荷が増大しなかった と考えられる.

### 5. む す び

当社開発の動的校正システムについて説明した.また, 従来の校正システムとの比較実験を実施し,その優位性 について確認した.比較実験では,当社の校正システム を用いた場合,少ない携帯端末の回転でも回転数を増加 させた場合と同等の精度でオフセット推定が可能である ことを示した.また,回転方法に依存せず同等の精度で オフセット推定が可能であることを示した.演算負荷に 関しても,オフセット推定時の演算負荷が従来システム よりも軽微であることが示された.

以上より,当社の校正システムを携帯機器端末に採用 することにより,ユーザの負担の軽減が大いに期待され る.