

Shizuoka University REpository

SURE 静岡大学学術リポジトリ

メタデータ	言語: jpn			
	出版者:			
	公開日: 2008-01-25			
	キーワード (Ja):			
	キーワード (En):			
	作成者: 小山, 真人, 新妻, 信明			
	メールアドレス:			
	所属:			
URL	https://doi.org/10.14945/00000234			

# リングコア型フラックスゲート回転磁力計

# および電流制御式3軸交番磁場消磁装置について

小山真人\*\*•新妻信明\*

# Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer and Current-regulated Three Axial Alternating Field Demagnetizer

Masato KOYAMA\*†and Nobuaki NIITSUMA\*

High sensitive Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer and Current-regulated Three Axial Alternating Field Demagnetizer for the studies on rock magnetism and paleomagnetism, are described.

The spinner magnetometer with a ring-core-type flux-gate was built in Institute of Geosciences, Shizuoka University. The magnetometer system is computerized. The noise level of the magnetometer is  $1 \times 10^{-5}$  to  $3 \times 10^{-5}$  A/m in a measurement of stacking number of 37. The duration to complete a measurement of stacking number of 37 is about three minutes, including the time of numerical analysis and printing out of the results. Anisotropy of magnetic susceptibility and initial magnetic susceptibility can be measured with the magnetometer by means of an applied magnetic field on a sample. A comparison between results measured with Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer and Automatic Digital Astatic Magnetometer (NIITSUMA & KOYAMA, 1981) revealed magnetic interactions between samples and an astatic magnetometer.

Three Axial AF demagnetizer (NIITSUMA & KOYAMA, 1981) was modified to Currentregulated Three Axial AF demagnetizer with higher output of alternating field. The demagnetizer can generate up to 35mT of alternating field for the magnetic cleaning of paleomagnetic samples.

# 1. はじめに

岩石の残留磁気測定に用いられる高感度磁力計に は、無定位磁力計,超伝導磁力計,回転磁力計,フ ラックスゲート回転磁力計がある.これらの磁力計 は、測定の原理、構造、性能を異にしており、それ ぞれ一長一短がある(新妻・小山、1981)。フラック スゲート回転磁力計は、測定時に試料に磁気的擾乱 を与えず、常温において短時間に測定できるという 利点を備えているが、微弱な残留磁気測定のために

1983年1月24日受理

<sup>\*</sup> 静岡大学理学部地球科学教室 Institute of Geosciences, School of Science, Shizuoka University, Shizuoka 422, Japan.

<sup>†</sup> 現所属:東京大学地震研究所 Present address: Earthquake Research Institute, University of Tokyo, Bunkyo-ku Yayoi, Tokyo 113, Japan.

は感度が不十分であり,出力の温度依存性も問題と なっていた(NIITSUMA,1982).しかし,近年の電 子技術の進歩によりフラックスゲートを駆動するた めの安定な電子回路を組むことが容易になると共に, フラックスゲート自身にも改良が加えられ,最近で は宇宙空間の磁場測定にもフラックスゲートが用い られてきている.フラックスゲートには従来用いら れてきた棒状のコア(磁芯)を環状にすることによ り感度や温度特性を向上させたものがあり,リング コア型フラックスゲートと呼ばれている.今回,筆 者らはこのリングコア型フラックスゲートを用いた 回転磁力計を岩石磁気測定用に製作したので,その 構造や性能について報告する.この回転磁力計は, 微弱な残留磁気を測定できると共に帯磁率異方性お よび初期帯磁率の測定も可能である.

岩石の保持している残留磁気から不安定な成分を 除去するために用いる3軸交番磁場消磁装置につい ては既に報告したが(新妻・小山,1981),今回この 装置に改良を加え,安定性と出力の向上を図ったの で報告する.

無定位磁力計は,その構造上強力な磁石を測定試 料に近づけなければならないので,測定中にこの磁 石が試料の残留磁気に擾乱を与え,残留磁気測定結 果に影響を与えることが十分考えられる。筆者らは, 以前使用していた高感度自動無定位磁力計(新妻・ 小山,1981)と今回製作したリングコア型フラック スゲート回転磁力計で同一試料を測定して比較し, この影響について検討したので合わせて報告する.

# 2. リングコア型フラックスゲート回転磁力計

### (1) 回路および構成

高透磁率のコアに1次および2次コイルを巻き, 1次コイルに交流を流して磁芯を励磁させた場合, 2次コイルには高調波を含んだ交流電圧が発生する. その偶数次の高調波成分の振幅は2次コイルを通過 する磁束密度に比例するので,この高調波成分を取 り出し,その振幅を測定することにより2次コイル を通過する磁束密度を測定するのがフラックスゲー トである.今回製作した回転磁力計に用いたフラッ クスゲートは,環状のコアを用いたリングコア型で ある.

リングコア型のセンサーは東北金属製であり、コ アは幅 3 mm、厚さ 0.01 mm の $\mu$ メタルの薄膜リボン を内径 24 mm、外径 27 mm の環状ボビンに巻いたもの である (Fig. 1). このコアに径 0.2 mm のホルマル線 を 120 回巻きつけ励磁用コイルとしている。検出用 コイルとしては、励磁用コイルの巻きついたコアの 外側のボビンに 0.1 mm のホルマル線が 200 回巻か れたコイルが用いられる。このリングコア型セン サーを 2 個、検出コイルの方向が一致し、逆直列に



Fig. 1. Ring-core sensor and the ring-core sensor system of Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer.

なるよう接続し, 試料に近い側のコアのみを励磁し て検出部とした(Fig. 1). この接続・励磁法は2個 のリングコア型センサーを組み合せて使用する方法 としては最も高い S/N 比を与える.

励磁用交流は、水晶発振器から発せられる 600 kHzの方形波を分周して得られた 15 kHzの方形波 を電力増幅して得ている.水晶発振器駆動用素子と して今回、TC5082Pを用いたが、600 kHz はこ のICの動作周波数の下限にあたるため通常の動作 電圧では発振を開始せず、素子変更の必要がある. 検出コイルの出力は、まず FET 入力の低雑音 OP アンプにより 2 段増幅される (Fig. 2, 3).増幅され た信号は、掛算器および整流器によって 30 kHz の 方形波の同期信号と合成・整流され、励磁周波数の 2倍高調波成分のみが位相検波され脈電圧として取り出される。この信号は積分器によって平滑化され 直流出力となり、デジタル電圧計に入力される(Fig. 4).

位相検波に用いられる同期信号は、励磁用の水晶 発振器から分周によって得られており、同期信号の 位相は出力が最大となるよう選択できるようになっ ている(Fig.3の※).測定用試料は試料ケースに入 れ、回転台の上に置いて水平回転させて測定する. 試料回転軸と検出用コイルとの距離は54 mm である. 試料ケースには最大直径35 mm,高さ35 mmの円柱状 の試料を入れることができる(Fig.5).この回転台 は、コンピュータによって自動制御でき、試料ケー スを水平回転させるとともに、重心から外れた位置



Fig. 2. Block diagram of the activator and amplifier of Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer.



Fig. 3. Circuit diagram of the activator and amplifier of Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer, all values of resistors and capacitors are in Q and  $\mu F$ .



Fig. 4. Block diagram of Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer system.



Fig. 5. Sample case of Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer. A and B are supporting plates for sample case rotations on a vertical plane around each axis rod which is located on the sample case. This figure shows a condition after the vertical rotation on the supporting plate B and before on the supporting plate A.

に付された支軸のまわりに垂直回転させることに よって回転軸を2回置換することができる。従って, 試料ケースを一度回転台に置くことにより,直交す る3軸のまわりに水平回転させることができる。実 際の測定においては,試料ケースを回転台上に置き, 直交する3軸のまわりについて測定を行なった後, 試料ケースを最初に置いた方向と逆向きに置くこと により,再び直交する3軸について測定を行ない, 計6スピン(1~3, 4~6, Fig.6)を測定してい る.

残留磁気の測定のためには試料を水平回転させて 磁束密度の変化を測定するのであるが、測定値の検 出間隔は45°である.これは回転軸と同心の円盤上 に取り付けたマスクを発光ダイオードとフォトトラ ンジスタを組み合せたフォトインタラプタによって 検出し、パルス信号に変換してデジタル電圧計の外 部トリガー端子に入力することによって行なってい る(Fig.4).デジタル電圧計(Hewlett Packard 3456 A)は61/2桁で、最大サンプリング速度は毎秒330 回であり、これをIEEE-488標準インターフェース GP-IB(HP-IB)を介してコンピュータ(Hewlett Packard 9845 T)に接続し、自動計測を行なってい



Fig. 6. Schematic diagram of measurement sequence (spin 1 to 6) of Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer. N, E, U: axes of a coordinate system of sample, H: direction of the magnetic field for susceptibility measurements, M: direction of the magnetic field measured by the ring-core sensor. Each figure of sample shows a condition after sample setting or resetting, before sample rotation.



Fig. 7. Circuit diagram of the regulated power supply for susceptibility measurement of Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer. All values of resistors and capacitors are in  $\mathcal{Q}$  and  $\mu F$ .

る.

試料の初期帯磁率および帯磁率異方性の測定は, 直流磁場H内に試料を置いて行なうが,本磁力計で はコイルにより直流磁場を発生させている(Fig. 1).通常用いる印加磁場強度は25µTであり,この 時コイルに流す電流は108.4 mAである。印加磁場発 生用電流は定電流装置(Fig.7)から得ている。試料 に磁場を印加すると、フラックスゲート検出部の磁 束密度も変化するため磁力計の出力が変動するが, この変動は測定に好ましくない。本磁力計ではこの 変動を除くためにリングコアの検出コイル部に逆向 きに巻いた補償コイルを付し,磁場印加用コイルに 流す電流を流している(Fig.1).

(2) 感度およびノイズレベル

本磁力計の感度測定および直線性の検討は、試料 ケースの中心に直径 7 mm の円形コイルを固定し、こ のコイルに発生する磁場と磁力計の出力との関係を 測定することにより行なった。円形コイルの直径を a(m)、巻き数をn、コイル電流をi(A)、円形コ イルからリングコア中心までの距離をz(m)、真空 中の透磁率を $\mu_0$  (=1.257×10<sup>-6</sup> Wb/A·m) とすれ ば、リングコア中心の磁束密度B(T)は次式で求め られる。

$$B = \frac{\mu_0 ni}{2} \cdot \frac{a^2}{(a^2 + z^2)^{3/2}} \tag{1}$$

円形コイルに10 mAの電流を流した場合には(1) 式により、リングコア中心部に発生する磁束密度の 変化は2.9 nTとなる。この磁束密度変化に対し、43 mVの出力変化が実測された.この測定結果から、出 力1 mV あたりの磁束密度変化は $6.8 \times 10^{-2}$  nT と なる。測定試料からリングコア中心までの距離をr(m)とし、リングコア中心の磁束密度をB(T)とす れば、試料の磁気モーメントM(Am)は次式で表わ される。

$$M = \frac{2\pi}{\mu_0} \cdot Br^3 \tag{2}$$

この関係式から、 $6.8 \times 10^{-2} nT$ の磁束密度は 5.4×10<sup>-8</sup> Am<sup>2</sup>の磁気モーメントに相当する。すな わち、試料ケースの中心に $5.4 \times 10^{-8} Am^2$ の磁気モ ーメントを置き回転させた場合、1 mVの出力変化 を生じることになる.ここで、試料の体積を $V_s$ (cc)、出力を $V_{out}$  (mV)とすれば、試料の単位体積あ たりの磁気強度 $f_n$  (A/m)は次式を用いて求めるこ とができる.

 $J_{\rm n} = V_{\rm out} \times 5.4 \times 10^{-2} / V_{\rm s} \tag{3}$ 

円形コイルに流す電流を0.2 mAから1 Aの範囲 (リングコア中心の磁束密度 $0.059 \sim 290 \text{ nT}$ )で連 続的に変化させて磁力計の出力を測定した所,電流 と出力の比は一定であり,磁束密度変化に対する本 磁力計の出力変化の直線性が確かめられた(Fig. 8).この直線性が確かめられた範囲は,試料体積を 30 ccとすれば残留磁気強度に換算して $1.5 \times 10^{-2}$  $\sim 7.7 \times 10^{1} \text{ A/m}$ の範囲に相当するので,残留磁気強 度の非常に大きな試料でも正確に測定できることを 示している.

このリングコア型フラックスゲートを2重の $\mu$ メタルシールドケース内に納め、外部磁気ノイズを除 いた状態でのノイズレベルは約0.3 mV であり、30 cc の試料の磁気強度に換算して $7 \times 10^{-4}$  A/m に相 当する. 試料を回転し、同一方向の磁気強度を繰り 返し測定するスタッキングを行なうと、測定回数の 平方根に反比例してノイズレベルは低下する.本磁



Fig. 8. Relationship between the applied magnetic field and the output voltage (in mV) of Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer. B: magnetic flux density of the applied magnetic field, Vout: output voltage of Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer.

力計は、微弱な試料も測定できるようにスタッキン グを行なう回転磁力計として使用することにより、 ノイズの影響を小さくしている。試料の回転速度は 約70 rpm である、連続回転を行なうことによって 試料静止時と比べ出力の振幅は10%程度減少し、約 40°の位相の遅れが生じる。この位相の遅れは、試料 の位置をあらかじめ位相の遅れる分だけ回転方向に 進めておくことによって補正することができる。こ の補正は、円柱状のアクリル材の中心に針金を埋め 込んだ標準試料 (Orientation Needle) を測定する ことによって行なっている. スタッキング回数は10 回~100回を選べるようにプログラムを設定してあ り,通常使用している 37 回のスタッキング測定にお ける残留磁気ベクトルに対するノイズレベルは、30 ccの試料について $1 \times 10^{-5} \sim 3 \times 10^{-5}$  A/m である. 試料の挿入から測定結果の算出までに要する時間は, スタッキング回数を37回として約3分である。微弱 な試料の測定を行なう場合は, 試料ケース自身が 3×10<sup>-5</sup> A/m 程度の残留磁気をもっているため,ま ず試料ケースの磁気を測定し、次に試料を入れて測 定を行ない、両者の差から試料の残留磁気を求めて いる。この方法を用いて極性を判別できる最小の残 留磁気強度は、5×10⁻⁵A/mである。

#### (3) 帯磁率の測定および数値処理

試料の帯磁率異方性および初期帯磁率の測定は, まず試料の残留磁気の 180° 周期の成分を測定する。 次に定電流装置によってコイルに直流電流を流し, 試料に直流磁場を印加した状態で 180° 周期の成分 を測定する。この 2 つの 180° 周期の成分の差から, 直流磁場により励磁された 180° 周期の成分のみを算 出する。こうして求められた 2 方向の 180° 周期成分 を Sus 1, Sus 2, 直流磁場強度を Hとし,測定する 方向を *i*, 直流磁場の方向を *j*とした帯磁率テンソ ルKの各成分を K<sub>ij</sub> とすれば,本磁力計の各スピン

(Fig. 6) において Sus 1, Sus 2 は,  $K_{ij}$ , H を用い て次の式で表わされる(なお, i, j=1, 2, 3はそ れぞれ Fig. 6 のサンプル座標N, E, Uの方向に対 応する.).

スピン1 & 4   
  
*K* (Sus 1(1)=
$$-\frac{1}{2}H \cdot (K_{11}-K_{33})$$
  
Sus 2(1)= $-H \cdot K_{13}$ 

スピン2&5 {
$$\begin{cases} Sus 1(2) = \frac{1}{2} H \cdot (K_{22} - K_{11}) & (4) \\ Sus 2(2) = -H \cdot K_{12} \\ \end{cases}$$
  
スピン3 &6 {
$$\begin{cases} Sus 1(3) = -\frac{1}{2} H \cdot (K_{33} - K_{22}) \\ Sus 2(3) = -H \cdot K_{23} \\ -\overline{5}, K t K_{ij} を用いて次の行列で表わされる. \\ \begin{pmatrix} K_{11} K_{12} K_{13} \\ K_{13} \end{pmatrix}$$

$$K = \begin{pmatrix} K_{11} & K_{12} & K_{13} \\ K_{21} & K_{22} & K_{23} \\ K_{31} & K_{32} & K_{33} \end{pmatrix}$$
(5)

*K*は,幾何学的には3つの主軸をもつ楕円体で表 現され,その主軸の長さおよび方位は*K*の固有値お よび固有ベクトルの方向によって表わされる.よっ て,(4)で得られた*K*の各成分の値を用いて,*K*の 固有方程式

$$\begin{vmatrix} K_{11} - \lambda & K_{12} & K_{13} \\ K_{21} & K_{22} - \lambda & K_{23} \\ K_{31} & K_{32} & K_{33} - \lambda \end{vmatrix} = 0$$
(6)

を $\lambda$ について解き,固有値 $\lambda$ および固有ベクトルを 求める.実際には(4)で得られたKの各成分のうち, ( $K_{11}-K_{33}$ ), ( $K_{22}-K_{11}$ ), ( $K_{33}-K_{22}$ ) の3つは独立 ではないので,これから $K_{11}$ ,  $K_{22}$ ,  $K_{33}$  を求めるこ とはできない.よって,  $K_{33}$ をパラメータとして K を次の形に分解した.

$$K = K_0 + K_{33}E$$

$$= \begin{pmatrix} K_{11} - K_{33} & K_{12} & K_{13} \\ K_{12} & -(K_{33} - K_{22}) & K_{23} \\ K_{13} & K_{23} & 0 \end{pmatrix} + K_{33} \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix} (7)$$

Kは実エルミート行列であり、適当な実ユニタ リー行列 Uを用いて  $\hat{K} = U^{-1}KU$ と対角化できる. よって、(7)は

$$\tilde{K} = U^{-1}KU 
K = U^{-1}(K_0 + K_{33}E) U$$
(8)
$$K = U^{-1}K_0U + K_{33}E 
K = \tilde{K}_0 + K_{33}E$$

となり、Kの固有空間は $K_0$ の固有空間と等しく、Kの固有値は $K_0$ の固有値に $K_{33}$ を加えたものである。 そこで $K_0$ の固有方程式を解いて固有値と固有ベクトルを求め、固有ベクトルの方向から帯磁率楕円体の主軸の方位を決定した。

ここで, K<sub>33</sub>を別に求めれば, Kの固有値すなわち

帯磁率楕円体の主軸方向の初期帯磁率の値を求める ことができる。本磁力計では、試料を測定位置に置 いた状態と試料を除いた状態との出力の差を測定す ることによって、*K*33の値の決定を行なっている。

具体的には、Fig. 6 においてスピン[]および4中 の測定値の平均を $Md_{mean}$ (1)、スピン[2および5]中 の測定値の平均を $Md_{mean}$ (2)、スピン[3]および6]中 の測定値の平均を $Md_{mean}$ (3)、試料を除いた状態の 出力値を $Md_{blank}$ 、試料に掛ける磁場の強さをHと すれば、 $Md_{mean}$ (1)、 $Md_{mean}$ (2)、 $Md_{mean}$ (3)は、 $K_{11}$ 、  $K_{22}$ 、 $K_{33}$ を用いて次のように表わされる。

$$Md_{\text{mean}} (1) - M_{\text{blank}} = \frac{K_{11} + K_{33}}{2} \cdot H$$

$$Md_{\text{mean}} (2) - M_{\text{blank}} = \frac{K_{11} + K_{22}}{2} \cdot H$$
(9)  
$$Md_{\text{mean}} (3) - M_{\text{blank}} = \frac{K_{22} + K_{33}}{2} \cdot H$$

これらから、 K33は次の式で求められる.

$$K_{33} = \frac{Md_{\text{mean}}(1) - Md_{\text{mean}}(2) + Md_{\text{mean}}(3) - M_{\text{blank}}}{H}$$
(10)

 $M_{\text{blank}}$ 値の測定は、測定開始、スピン1~3の 後,スピン4~6の後の計3回行なっているので, この間に磁力計の出力にドリフトがある場合には、 ドリフトが時間に直線的であるとして補正を行なっ た.こうして求められた K33の値の妥当性を標準試料 (Orientation Needle)の帯磁率を測定して検討し た。標準試料は円柱状のアクリル材の中心に鉄針金 を試料座標系の U 軸(Fig. 6) に向けて埋め込んで ある。この場合、標準試料の帯磁率楕円体の長軸は U軸に一致し、 $K_{33}$ は帯磁率の最大値となり、 $K_{11}$ お よび K22は最小値となる. そこで, 標準試料について は, (9)および(10)式を用いて K11, K22, K33 を測定し て求めれば、それらの値から帯磁率異方性が独立に 求められる。一方, (10) 式で計算された K<sub>33</sub> を(7)式の Koの固有値に加えることによっても帯磁率の最大 値,最小値が求められる.この2つの方法で求めら れた帯磁率異方性の値を比較した場合、標準試料に おいては(9),(10)式を用いて求めた帯磁率の最大値と 最小値の差は、K₀の固有値から求められる帯磁率の 最大値と最小値の差の1.6倍となるが、異方性から

求めた値に一致するように  $K_{33}$  の値に補正を加えて いる.

こうして求められた帯磁率異方性の程度を表現す る方法として、筆者らは次のパラメータを用いてい る.

$$qn = -\log_2\left(\frac{K_{\text{max}} - K_{\text{int}}}{K_{\text{int}} - K_{\text{min}}}\right) \tag{11}$$

ここで、 $K_{max}$ ,  $K_{int}$ ,  $K_{min}$  は(7)式のKの固有値, すなわち帯磁率楕円体の最大軸、中間軸、最小軸の 初期帯磁率の値である。値同士の比較を容易にする ために2を底とする対数をとり、負号をつけた。帯 磁率楕円体の最小軸が他の2軸に比して短くなり、 楕円体が円盤形状に近くなれば、qnの値は1より大き くなる。逆に最大軸が他の2軸に比して長くなり、 楕円体が紡錘形状に近くなれば、qnの値は-1より 小さくなる。また、帯磁率楕円体の形状がそれらの 中間であれば、-1 < qn < 1となる。

# 3. リングコア型フラックスゲート回転磁力計 と無定位磁力計の比較

以上述べてきたリングコア型フラックスゲート回 転磁力計を用いた残留磁気の測定結果と、以前使用 していた高感度自動無定位磁力計(新妻・小山, 1981) の測定結果の比較を行なうことにする。残留磁気の 1回の測定において、直交する3成分それぞれにつ いて求まる2つの測定値の差を残留磁気方向の角度 の差に換算した error angle EI (NIITSUMA, 1971) を,本磁力計および無定位磁力計で測定した同一試 料の測定結果について求めた(Fig. 9, 10). 本磁力 計の測定は6スピンを行なっているが (Fig.6)、こ こでは無定位磁力計との比較のために3スピンで行 なった測定の結果を用いている。それぞれの図に描 かれた曲線は,18 cc の試料について等方的な1.1× 10<sup>-3</sup> A/m のノイズレベルを仮定して,様々な強度の 試料を測定した場合に得られる EI の最大値を計算 して結んだものである。この曲線の形と本磁力計に よる実際の試料の測定から得られた EI の分布はほ ぼ一致している (Fig.9). すなわち,本磁力計にお ける測定誤差は無作為な磁気雑音に起因していると 言える。しかし、この曲線は無定位磁力計による実 際の試料の測定結果から得られた EI の分布とは一

致せず,実際の測定結果から得られた EI には計算 で求めた EI より有意に大きな一群が含まれている (Fig. 10).すなわち,無定位磁力計による残留磁気 測定中には無作為な磁気雑音以外の作用が働き,測 定誤差を増していると考えられる.同様な結果はこ れまでも指摘されており,新妻(1976)は残留磁気 強度の大きな試料を無定位磁力計の通常の測定位置 から遠ざけていきながらその残留磁気を測定し,通 常の測定位置で残留磁気強度の小さい試料を測定し た場合と比較した.その結果,通常の位置で残留磁 気強度の小さい試料を測定した場合の方が EI が有 意に大きくなることを見い出し,その原因として測 定中に試料の残留磁気が外部磁場の影響を受けて変 化するためと考えた.

同一試料を本磁力計および無定位磁力計を用いて 測定を行なった結果を比較すると、両者の残留磁気 方向に有意な差のみとめられる試料がある(Fig. 11).ここに示した試料は、伊豆半島北東部に分布す

る上部新生界の各種火山岩、凝灰岩およびシルト岩 の試料(KOYAMA, 1981,小山, 1982),および駿河 湾西岸牧ノ原丘陵に分布する上部更新統古谷層のシ ルト岩試料(北里ほか,1981)である。古谷層の4 層準の試料のうち中部の2層準の試料は特に残留磁 気方向の差が著しく136~162°にも達している。こ の試料は無定位磁力計の測定では逆帯磁を示したも のである(北里ほか,1981)が、本磁力計を用いた 再測定では正帯磁となっている(小山・新妻, 1983).この原因を本磁力計を用いた帯磁率異方性の 測定結果を考慮して考察した結果,古谷層の試料は 大きな帯磁率異方性(NRM 強度の 1/20 ~ 1/8 程 度)を有しており、無定位磁力計に用いた磁石の磁 場が試料に影響を与えた結果、帯磁率異方性の大き さに比例した残留磁気ベクトルの変化を生じている ことが判明した(小山・新妻, 1983). Fig. 10にお いて両磁力計の残留磁気方向の測定結果に有意な差 のみとめられる他の試料についても、試料に印加さ



Fig. 9. Relationship between intensities of remanent magnetization and error angle EI (NIITSUMA, 1971) for 3-spin measurements by Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer. The curves show the maximums of EI for measurements of different stacking number ( $\blacktriangle$ : stacking number of 40,  $\triangle$ : stacking number of 100), calculated for 18cc samples on the assumption that the intensity of noiselevel is  $1.1 \times 10^{-3}$  A/m in every direction. The number shows the sample number of the Furuya Formation samples.



Fig. 10. Relationship between intensities of remanent magnetization and error angle EI (NIITSUMA, 1971) for measurements by Automatic Digital Astatic Magnetometer. The curve show the maximum of EI calculated for 18cc samples on the assumption that the intensity of noise-level is  $1.1 \times 10^{-3}$  A/m in every direction. The number shows the sample number of the Furuya Formation samples.  $\Box$ : results measured without sample (blank test).

れた磁場による同様な影響が生じているものと考え られる.また、交番磁場消磁によって残留磁気強度 を減ずる不安定な試料ほど、両磁力計による残留磁 気方向の測定結果の差が大きくなる傾向が認められ る.これは、交番磁場消磁によって残留磁気強度は 大きく強度を減じるが、帯磁率は交番磁場消磁には 影響されないため、印加された外部磁場の残留磁気 への影響が相対的に大きくなることによると考えら れる.よって、残留磁気強度に比して帯磁率異方性 の大きい試料、および交番磁場消磁によって残留磁 気強度が大きく減ずる試料を無定位磁力計で測定す る場合には十分な注意が必要である.

### 4. 電流制御式 3 軸交番磁場消磁装置

筆者らは以前,試料を回転させずに3軸方向について同時に消磁を行なう3軸交番磁場消磁装置(新 妻・小山,1981)を製作し,岩石磁気・古地磁気の研究に使用してきた。この装置において最も重要なことは,交番磁場の出力波形に歪がないことである。 もし、出力波形に歪があれば、消磁操作を行なうこ とによって試料に非履歴残留磁気(ARM: Anhysterisis Remanent Magnetization)が獲得され、消 磁装置としての機能をはたさない。これまでは交番 磁場発生用増幅器に電圧制御方式を用いていたため、 消磁用コイルとの共振状態がずれると出力波形に歪 が生じ ARM を獲得するので、これを防ぐために ARM の獲得しやすい試料について増幅器と消磁コ イルの接続の極性を逆にして消磁を行ない、正逆両 接続の消磁後の残留磁気方向および強度が一致する まで共振周波数の微調整を行なっていた。また、最 大交番磁場出力が 25 mT であったので、火成岩等の 残留磁気の研究には出力が不十分となる場合があっ た。

今回,増幅器の帰還方式を,出力電流に比例した 負帰還電圧を増幅器入力に与えて出力電流の波形の 安定を図る電流制御方式に変更した.また,負荷コ ンデンサの耐圧を確認した上で,装置の高出力化を 図った.これら2点の改良方法および改良結果につ



Fig. 11. Relationship between the ratio of the intensity of NRM to the intensity of remanent magnetization after 15mT AF demagnetization, and the angle between two vectors of remanent magnetization, which were measured with Automatic Digital Astatic Magnetometer and Ring-core-type Flux-gate Spinner Magnetometer. NRM/ 15mT: the ratio of the intensity of NRM to the intensity of remanent magnetization after 15mT AF demagnetization, AS-RC: the angle between two vectors of remanent magnetization measured with Automatic Digital Astatic Magnetometer and Ring-coretype Flux-gate Spinner Magnetometer. Numbered points correspond to samples of the Furuya Formation.

いて述べる.

消磁コイルのアース側に極性切り換えスイッチを 介して接続されている 0.5 Ω の抵抗(Fig. 12)の両 端に発生する電圧を帰還電圧として取り出し,最終 段の高出力増幅器の前段に置かれた増幅器の入力端 子に抵抗を介して接続し,負帰還をかけた(Fig. 13).

増幅器の増幅率の設定の前に共振用コンデンサの 耐圧を検討した.*X*, *Y*, *Z*各出力の共振用コンデン サの容量,連続使用耐圧,および 20 mT の交番磁場 出力時に両端に加わる交流尖頭値電圧は次表のよう であった.

出力	容 量	連続使用耐圧	両端尖頭値電圧(20mT)
X	$2 \mu F$	DC1000V	480V
Y	$4\mu F$	DC1000V	175V
Ζ	$8\mu$ F	DC1500V	- 95V

よって,50 mT の出力を想定した場合にコンデン サ両端にかかる交流尖頭値電圧は,*X,Y,Z それぞ* れ 1200V,437.5V,237.5V が期待される.*X* には 1200V の交流尖頭値電圧が発生することになるが, コンデンサの瞬間耐圧は JIS 規格によれば連続使用 耐圧の約2倍であるため,定格の範囲内と言える. よって,これらのコンデンサを用いて最大50 mT の 交番磁場出力を得ることが可能である.

電流制御方式を採用したことにより,共振周波数 を変化させても出力電流波形は変化せず,発振器の 波形がそのまま交番磁場の波形となる。したがって, 発振器から出力される波形はできる限り歪のないも のでなければならない。今回行なった発振器の出力 波形の調整法としては,発振器内で波形リミットを 行なっている正逆2対のダイオード (IS 1588×4, Fig.14)の順方向抵抗値を完全に一致させる方法を



Fig. 12. Block diagram of Current-regulated Three Axial Alternating Field Demagnetizer.

とった.ダイオードの波形リミット効果が正逆とも 完全に等しければ,この発振波形で消磁してもAR M は獲得されないはずである.実際には,数十本の 同種のダイオードの中から順方向抵抗値が一致する 組み合せを見出して接続し,ARMを獲得しやすい 試料を正逆両極性にて消磁を行ない,消磁後の残留 磁気方向および強度が一致するかどうかを確め,一 致しない場合にはダイオードを交換することによっ て調節した.

以上の改造を行なった結果、無調整化された最大



Fig. 13. Circuit diagram of the one set of multiplicator, buffer, and amplifier of Current-regulated Three Axial AF Demagnetizer. All valus of resistors and capacitors are in Q and  $\mu F$ .

交番磁場出力 50 mT の 3 軸交番磁場消磁装置が完成した. なお, 掃引電圧発生器は以前のまま変更を 加えていない (Fig. 15).

最終段の高出力増幅器の入力および出力電流波形 を交番磁場出力を高めていきながら観察した所,40 mT以上の出力時にYおよびZの入出力波形に差 が生じ始めている。同様な現象は,40mT以下の出 力においても,高出力増幅器の利得を下げていった 場合にみられることから,この現象は最終段の高出 力増幅器の利得が不十分であるために起こるものと



Fig. 14. Circuit diagram of the one set of oscillator of Current-regulated Three Axial AF Demagnetizer. All values of resistors and capacitors are in  $\mathcal{Q}$  and  $\mu F$ . The frequency of oscillation  $f_0$  can be calculated with the next formula.

$$f_0 = \frac{1}{2\pi C \sqrt{R_1 R_2}}$$



Fig. 15. Circuit diagram of the sweeper of Current-regulated Three Axial AF Demagnetizer. All values of resistors and capacitors are in  $\mathcal{Q}$  and  $\mu F$ .

考えられる.このように入出力波形が不一致の状態 で消磁を行なうと、試料にはARMが獲得されるの で、消磁装置としては使用できない.この現象は、 ステレオ高出力増幅器をさらに出力に余裕のあるも のに変更することによって解決されると考えられ、 今後の課題と言える.現在の状態では35mTの出力 まで安定な交番磁場消磁が可能となっている.

### 謝 辞

東北大学地球物理学教室の斎藤尚生,湯元清文, 東北工業大学電子通信学教室の瀬戸正弘の各氏には, リングコア磁力計に関する基本資料を提供して頂き, リングコア入手の便宜を図って頂いた.また,本磁 力計製作,調整上の問題点を指摘して頂いた.東京 大学地球物理学教室の浜野洋三,高知大学地質学教 室の小玉一人の両氏には,帯磁率異方性および初期 帯磁率の計算法を教示して頂いた.本教室の田村淳 一氏には,交番磁場消磁装置の改良時に協力して頂 いた.本教室の檀原 毅,北里 洋の両氏には草稿 を査読して頂いた.記して感謝の意を表する.

## 文 献

- 北里 洋・新妻信明・小山真人・近藤康生・神谷隆宏 (1981),駿河湾周辺後期更新世根古屋層,草薙層,国吉 田層,古谷層の地磁気層序.静大地球科学研報,6,45-59.
- KOYAMA, M. (1981), Paleomagnetism of the Cenozoic deposits in the north-eastern part of the Izu Peninsula, Central Japan. *Rock Magnetism* and *Paleogeophysics*, 8, 1-8.
- 小山真人(1982),伊豆半島北東部中伊豆町~伊東市地域 の層序.静大地球科学研報,7,61-85.
- 小山真人・新妻信明(1983), 駿河湾西岸後期更新世古谷層 の古地磁気.静大地球科学研報, 8, 39-47.
- NIITSUMA, N. (1971), Detailed study of the sediments recording the Matuyama-Brunhes Geomagnetic Reversal. *Sci. Rept. Tohoku Univ.* [2], **43**, 1-39.
- 新妻信明(1976), 房総半島における古地磁気層位学. 地質 雑, 82, no. 3, 163-181.
- NIITSUMA, N. (1982), Paleomagnetic results, Middle America Trench off Mexico Deep Sea Drilling Project Leg 66. *Initial Rept. Deep Sea Drilling Project*, **66**, 737-770.
- 新妻信明・小山真人(1981),高感度自動無定位磁力計および3軸交番磁場消磁装置について。静大地球科学研報, 6,35-43.