# 特集 磁気回路製品開発のための磁場シミュレーション\* Magnetic Field Simulation for Development of Products Using Magnetic Circuits 青木哲也 大西宏充

百个召也 Tetsuya AOKI 大 西 宏 允 Hiromitsu OHNISHI

Automobiles use various electromagnetic components that include magnetic circuits. The performance of these components depends on the design of the magnetic circuits and the magnetic properties of the material, such as iron loss.

We will introduce two analysis cases where we used a new modified simulation method. First we developed new technical methods for estimating the iron loss on core materials and designing efficient magnetic circuits of fuel pump motors. Second, when we analyze the ignition coil, we adapted a new modeling method that reduces the simulation time.

Key words: Magnetic circuit, Magnetic field analysis, Calculation of iron loss, Product performance presumption

#### 1. はじめに

自動車用電装製品には多くの磁気回路製品が使われ ている. 例えば、スタータやオルタネータなどのエン ジン補機用回転機製品や、ガソリンやディーゼルの燃 料噴射バルブであるソレノイド製品などが代表的な製 品である.これら磁気回路製品には,硬質磁性材料お よび軟質磁性材料が使用されている.具体例を挙げる と、ガソリンやディーゼルの燃料噴射バルブには電磁 ステンレスやSMC (Soft Magnetic Composites), エ ンジンの回転角センサにはプラスチック磁石などがあ る. また, 近年ではハイブリッド自動車用の製品が数 多く開発,流動され,昇圧コンバータのリアクトルに 使用されている6.5%Si電磁鋼板や、電動コンプレッサ 用モータには希土類焼結磁石ならびに高効率電磁鋼板 などの高機能磁性材料が適用されている. これら磁性 材料は,製品の効率や出力,体格に大きく寄与するこ とから, 我々は磁性材料開発と並行して, 磁性材料の 評価,適用技術の開発を行っている.

我々は磁気回路製品開発を行うにあたり,磁場シミ ュレーション技術を活用している.本技術のデンソー での歴史は古く,1980年代より動磁場シミュレーショ ンと運動を連成させた技術を確立し,ガソリン噴射バ ルブの製品化を達成した<sup>1)</sup>一方で,近年の磁場シミュ レーション技術は,有限要素法(FEM)による3次 元動磁場シミュレーション技術や境界要素法(BEM) を組み合わせた2次元シミュレーション手法などが汎 用化,市販化され,パソコンを用いて製品設計者らが 手軽に利用できるインフラが整っている.ところが, 実際の製品製造工程においては,プレス加工などによ る材料の歪み導入によって磁気損失(以下,鉄損)が 増大するため,加工歪みの影響を加味した材料モデリ ング技術が必要となるが,現在では未確立であること から計算精度の悪化を招いている.また3次元動磁場 シミュレーションにおいては,計算時間の観点より大 規模問題の取り扱いに苦慮しており,すべての磁気回 路製品には適用できていないのが実情である.

そこで本報告では、従来困難とされてきた加工歪み による鉄損特性変化の考慮手法を考案し、磁場シミュ レーション技術へ適用することによりフューエルポン プモータ用コア開発を行った事例と、一般に3次元動 磁場シミュレーションが必要な構造であるイグニショ ンコイルに対し、新しいモデリング方法の考案によっ て2次元シミュレーションによる製品性能推定を可能 とした事例について紹介する.

# 2. フューエルポンプモータ用コア開発

#### 2.1 製品概要

Fig. 1に,開発した新型のGHフューエルポンプモー タ(以下GH)ならびに,従来製品であるH38フュー エルポンプモータ(以下H38)を示す.GHはH38に対 し全長が約1/2,モータ効率は10%向上を目標として 開発された.この開発目標に対応するため,回転子で あるアーマチャ巻き線の集中巻き化ならびに,高性能 フェライト磁石を採用した.ところが,これら技術の 採用によっても製品効率の目標を満足しないため,ア ーマチャコア材料ならびに構造に対して,モータ効率 2%向上の目標が要求された.

一般にモータ効率を向上させるには、アーマチャコ ア材料に鉄損が低い材料を適用することが考えられる が,それはコア材料の高コスト化につながることから、 安易に採用できない.そこで、加工方法を含めたアー マチャコアの低鉄損化について検討することとした.

\*2007年9月5日 原稿受理



Fig. 1 Current and new fuel pump

### 2.2 アーマチャコア低鉄損化検討手法

アーマチャコアの鉄損検討には鉄損を考慮可能な磁 場シミュレーションを用いる.これは、通常の磁場シ ミュレーションによりアーマチャコアの磁束密度分布 を求め、次に、得られた磁束密度分布に対し、実験で 求めた鉄損値を代入することにより鉄損分布を求める 手法である.近年では、磁場シミュレーションソフト において素材の鉄損データがデータベース化されて使 用可能となっており、手軽に鉄損シミュレーションが 行える環境が整っている.ところが本事例のアーマチ ャコアでは、その製造方法においてプレス加工ならび にカシメによるアーマチャコアの固定がされるため、 その加工歪みによる鉄損の劣化、すなわち、加工によ り変化するヒステリシス損失の加工劣化を考慮した鉄 損シミュレーション技術の開発が必要である.

以下,今回開発した加工歪みを考慮可能な鉄損シミ ュレーション手法について述べる.

#### 2.3 加工歪みを考慮した鉄損シミュレーション

アーマチャコアの加工歪みは、主にプレスによる切 断加工ならびにカシメ加工によるプレス加工歪みであ る.Fig.2にはアーマチャコア材料のプレス切断端面 の組織写真を示すが、一般にプレス端面より板厚長さ 分は加工歪みが残留すると考えられている.従って、 この加工歪み量と鉄損特性の関係を実験データと補完 計算で求め、それを鉄損シミュレーションに入力する ことにより、加工歪みを考慮することが可能となる. ところが、加工歪み量はプレス端面から徐々に低くな ることから、材料内にて分布を持っており一定ではな い.すなわち、加工歪みと鉄損特性の関係を把握する には、局部的な鉄損計測技術が必要であり、現在の磁 気評価技術にてこれを評価するのは困難である.

そこで我々は、プレス加工歪みを各種テストピース にて測定、算出し、得られたヒステリシス損失データ をシミュレーションへ入力する手法を考案した.具体 的には、Fig. 3に示すように、シャー切断機を用いて 切断した短冊状テストピースを用い、シャー切断歪み によりアーマチャコアのプレス打ち抜き及びカシメ歪 みをシミュレートすることを検討した.シャー切断歪 みとアーマチャコアのプレス及びカシメ歪みは、Fig. 4に示す切断端面からの硬さ分布がほぼ同等であるこ



Fig. 2 Microstructure on press cutting edge side of the armature core



Fig. 3 Test pieces



Fig. 4 Hardness in various processing methods



Fig. 5 Relation between magnetic flux density and hysteresis loss density





とから,磁気的な歪みも同等であると判断した.また, シャー切断時においてテスト材料の剪断幅を種々変化 させることにより,アーマチャ各部の幅に応じたプレ ス加工歪みを考慮した.

短冊状テストピースのヒステリシス損密度評価法に は,短冊形状のまま計測が可能なSST (Single Strip Tester) 試験法を用いた.ヒステリシス損密度測定結 果をFig.5に示すが,各種磁束密度下における歪み付 与時の損失変化がよく現れており,シャー切断幅によ る歪み付与テストピースの損失データを用いること で,歪みを考慮した鉄損分布計算が可能と判断した.

# 2.4 鉄損シミュレーション結果

鉄損シミュレーションへの入力データを得るため, Fig. 5にて得られたヒステリシス損密度値の各切断幅 の間を補間近似した.これにより,実機回転子コア幅 に応じたヒステリシス損データを作成した後,磁場シ ミュレーションソフトの鉄損シミュレーションへ入力 し,鉄損計算を行った.Fig.6に計算により得られた 鉄損分布を示すが,鉄損計算値の総和と回転鉄損評価 法<sup>3</sup>により得られた実測値とを比較した結果,加工歪 みを考慮しない場合に比べ実測値に近い結果が得られた.

#### 2.5 GHアーマチャコア低鉄損化検討

本手法を用いて,GHアーマチャコアの鉄損低減方 法の検討を行った(Fig.7).まず鉄損密度の高い部分 のコア幅を増やし,動作点磁束密度を抑制して鉄損を 低減する手法(方法①)では,図中矢印の部分のコア 幅を1.5倍にした場合,コア鉄損は8%低減可能であり, また,カシメレスによる歪みの低減(方法②)により 鉄損は13%低減するとの知見が得られ,これは実機製 品効率で2%向上に相当することが判明した.



Fig. 7 Methods for decreasing iron loss

#### 2.6 鉄損計算精度の考察

Fig. 6において鉄損計算結果と実測値では若干の誤 差が生じているが、これはアーマチャコア内の回転磁 界鉄損の影響ならびにSST評価の補完誤差であると推 定する.回転磁界については、Fig. 8に示すようにコ アティースの根元にて発生することがシミュレーショ ンにより確認されており、今後これらの考慮をも含め た手法開発により、更なる高精度化が可能であると考 える.

#### 3. イグニションコイルの性能予測技術

# 3.1 製品概要

Fig. 9にスティック型イグニションコイル(以下ス ティックコイル)の製品図および磁気回路構造断面の 略図を示す。本製品についても他の電装製品と同様に, 小型,高出力化を達成させるため磁気回路材料および 磁気回路構造の検討を実施しており,その製品性能の 予測手法には前述のGHと同様に磁場シミュレーショ ンを用いているが,適用上の問題点を以下に説明する.

スティックコイルの中心コアは電磁鋼板の積層構造 であり、外周コアはC型筒構造となっている.これを

3次元動磁場計算によりシミュレーションを行えば、 製品性能(2次出力電圧)がシミュレート可能である が、膨大な計算時間が必要である、実際に、 CPU=Pentium4 3.2 GHz, メモリ=2 GBのパソコン を用いてFig. 10に示すスティックコイルの3次元動 磁場モデルにおける試計算を行ったところ、ステップ 数50にて約20時間必要であった。本来のスティックコ イルの性能シミュレーションには、1次入力電圧遮断 時の急峻な事象をシミュレートするために約800ステ ップの計算数が必要であることから、その計算時間は 20 h× (800/50) 倍=320 h (13日間) 必要になる. この計算時間では、製品の磁気回路材料、構造を検討 するには効率が悪く、計算速度の速い2次元場にてシ ミュレーション出来ることが望まれるが、それには電 磁鋼板の積層構造ならびに外周コアのC型筒構造を考 慮した新しいモデリング手法を開発する必要がある. また製品性能のシミュレーションにおいて、2次出力 電圧については e=-N d ∅ /dt (V) にて計算が可能であ るが、2次出力エネルギーの計算は、電気回路の考慮 などによる算出手法の開発が必要である.

以下,中心ならびに外周コアの新しいモデリング手 法について説明する.





Fig. 8 Direction of the magnetic flux vector of the core teeth



Fig. 9 Schematic diagram of the ignition coil and the magnetic circuit



Fig. 10 3D simulation model for transition analysis

# 3.2 2次元場モデリング技術開発

#### 3.2.1 中心コアモデリング方法

Fig. 11にスティックコイルを2次元場にてモデリ ングした図を示す.一般に2次元場では積層鋼板一枚 ごとのモデリングが不可能であることから,中心コア 全体を一つの塊(以下バルク)とし,その比抵抗値 (ρ)を合わせ込んで計算を行う方法が用いられる.従 来は,中心コア素材のρを積層枚数分積算した値を設 定する方法が用いられてきたが,渦電流の流れる面の 面積減少などを考慮していないために,計算結果に15 ~20%の誤差を生じていた.そこで今回は,渦電流の 流れる面の面積減少も考慮した手法を開発した.

具体的には,先ず従来法と同様の考え方により,積 層枚数ならびに渦電流が流れる経路の長さ(以下渦電 流経路長)を考え、積層コアの渦電流経路長の総計に ついてバルクコアに対する渦電流経路長の倍率を求め る、次に、積層コアの渦電流路面積についてもバルク コアに対する倍率を求める. これら各々の倍率を積算 し、比抵抗値に乗算することにより、バルク構造によ る積層鋼板の次元縮退化が可能になると考えた、この 考え方について, 簡易モデルを用いた3次元動磁場計 算により検証した結果をFig. 12に示す。検証は、中 心コアの積層を鋼板一枚毎にモデリングした積層構造 モデルを3次元動磁場により計算した結果を是とし. 計算にて得られる総磁束量の比較により実施すること とした. Fig. 12より,今回検討方法の場合は,積層 コアを一枚ごとにモデリングした磁束量とほぼ一致し ており,本手法によりバルクコアにて中心コア積層を シミュレートできると判断した.



Fig. 11 2D simulation model for transition analysis

# 3.2.2 外周コアモデリング方法

外周コアは切り欠き部を有するC型筒構造となって いるため、これをそのまま2次元場にてモデリングを 行うと、Fig. 13に示すように切り欠き無しのO型筒構 造となる.この外周コアを上述の中心コアと同様の考 え方にて比抵抗倍率を計算すると約4倍となるが、渦 電流の流れ方がC型筒構造と比べ異なり、その渦電流 は主磁束を妨げる方向へ強力に作用すると予想され る.このように、モデリング方法の要因によって渦電 流の流れ方が実際の製品と大きく異なり、その渦電流 が磁気回路磁束計算へ影響を与えることから、外周コ アの2次元場におけるモデリング方法は、以下の2点 を考慮する必要がある。

(1) 外周コア内渦電流の中心コア主磁束への影響

(2) 外周コア内渦電流の外周コア主磁束に対する反作 用磁界の影響



以下,これらの考慮方法を述べる.

Fig. 12 Relation between exciting current and total magnetic flux



Fig. 13 2D axisymmetric modeling for the auxiliary core

#### 3.2.3 外周コア内渦電流の主磁束への影響

実際の製品構造であるC型筒構造では,外周コア鋼板 内を流れる渦電流は循環している.すなわち,外周コア 内の製品中心側を流れている電流と製品外側を流れてい る電流は,エネルギー保存則により電流量は同じとなる が,その製品中心からの距離に差があるため,中心コア を流れる主磁束に対し影響が生じることになる.

一方、O型筒構造の場合は、上述のとおり渦電流の 流れ方がC型筒構造に比し全く異なり,その渦電流は 中心コア主磁束を妨げる方向へ強力に作用する.

これら構造の差による中心コア主磁束への影響度 を、スティックコイルの構造条件(寸法)によりビオ ーサバールの法則を用いて算出した(Fig. 14).これ により、2次元モデルによって外周コアをモデリング する場合の外周コア内渦電流の中心コア主磁束への影 響分の比抵抗倍率を求めた.

3.2.4 外周コア内渦電流の外周コア主磁束への影響 実際の製品構造であるC型筒構造の場合,外周コア 主磁束に対する反作用磁束が外周コア内循環渦電流に よって形成される(Fig. 15).2次元モデル化したO 型筒構造の場合には,この反作用磁束は発生しないが, モデリングの際にはその差について考慮する必要があ る.この外周コア内循環渦電流による反作用磁束につ いても,上述と同様にビオーサバールの法則を用いて 影響度を計算した.

以上より得られた比抵抗倍率を総合することにより, シミュレーションへ入力する比抵抗倍率値が求められ る.すなわちスティックコイル外周コアの場合は,外 周コア内渦電流の中心コア主磁束への影響分と外周コ ア内循環渦電流の外周コア主磁束への影響分を積算す



Fig. 14 Effect of the auxiliary core eddy curent on the center core

ればよいと考えた.この比抵抗倍率値を検証するため, 簡易モデルによる3次元動磁場計算により検証を実施 した.検証の方法は、C型筒構造(切り欠き有り:外 周コア比抵抗値は素材値)とO型筒構造(切り欠き無 し:外周コア比抵抗値は今回検討値ならびに未考慮の 2条件)の磁気回路総磁束量比較にて実施した.その 結果,O型筒構造の今回開発手法では、C型筒構造にて 製品をモデリングした場合とほぼ同等の磁束量計算値 が得られることが判明した(Fig.16).これにより2次 元場にて外周コアをシミュレートできると判断した.

#### 3.3 シミュレーション精度検証

実測値との比較にて今回開発した手法の精度検証を した.磁場シミュレーションは,電気回路を連成して



Fig. 15 Effect of the auxiliary core eddy current on the magnetic flux



Fig. 16 Relation between exciting current and total magnetic flux

2次出力エネルギー計算を実施している. Table 1に 2次出力エネルギー計算結果(2次コイル電流計算結 果)ならびに2次電気回路オープン時の2次電圧計算 結果を示すが,双方ともに実測値とほぼ一致している ことが確認できる.従って,今回実施したモデリング 方法により,スティックコイルの性能予測が可能であ り,磁気回路材料および構造検討に適用が可能と判断 した.また計算所要時間は,1モデル,800ステップ にて約20 min (CPU=Pentium4 3.2 GHz,メモリ=2 GBのパソコンによる)であり,3次元動磁場解析を 用いた場合の計算時間に比し大幅な時間短縮が可能と なった.

# Table 1 Calculation result of output voltage and energy

	出力電圧(kV)	出力エネルギー(mJ)
開発手法	37.3	33.1
実測値	38.0	32.7

# 4. おわりに

本稿では、従来困難とされた加工歪みによる鉄損特 性変化の考慮方法ならびに、3次元磁場シミュレーシ ョンが必要な構造に対しての新しいモデリング手法に よる2次元性能シミュレーションについて報告した. 加工歪みの考慮は、実物の歪み増加現象をテストピー スを用いた実測定により実現し、新しいモデリング手 法は磁性材料中に流れる渦電流の流れ方の考察により 比抵抗倍率として適用することを考案した。これら技 術は磁気回路製品開発のツールとして有用であると考 える、将来的には、加工歪みによる磁気特性劣化の定 式化ならびに、ヒステリスの直接計算にて実施すべき ところであり、これらが可能となれば、更に効率の良 い磁気回路製品開発や磁性材料開発が行えるものと考 えられる、今後これらの技術開発ならびに、コンピュ ータ計算能力の更なる進歩により、磁気回路製品の高 精度性能予測技術の更なる進歩が期待される.

# <参考文献>

- 清水真樹,岡崎恵一,青木哲也: "自動車用モー タ・アクチュエータの損失解析"第12回電磁界数 値解析に関するセミナー講演論文集 (2002), p. 34.
- 開道力:"トルク検出による電磁鋼板回転機鉄損 評価法の理論検討" 電気学会研究会資料, RM-92-79 (1992).

く著 者>



青木 哲也 (あおき てつや)

材料技術部 磁性材料開発研究に従事





大西 宏充 (おおにし ひろみつ)

材料技術部 金属材料および鉄鋼,磁性材料 開発の研究に従事