誘導同期磁気ギヤの復帰トルクに関する検討

水穴裕真,中村健二,*鈴木雄真,*立谷雄一,*操谷欽吾 (東北大学,*㈱プロスパイン)

Examination of Restarting Torque of Induction/Synchronous Magnetic Gears Y. Mizuana, K. Nakamura, Y. Suzuki, Y. Tachiya, K. Kuritani (Tohoku University, *Prospine Co., Ltd.)

はじめに

磁気ギヤは非接触で動力を伝達できるため,機械 式ギヤと比べて振動・騒音が小さく,保守性に優れ る。その中でも磁束変調型磁気ギヤは,他の磁気ギ ヤと比べてトルク密度が高い^{1),2)}。一方,磁気ギヤ は過大な負荷が印加されると脱調し,動力伝達がで きなくなる。また,脱調後は負荷をある程度取り除 かない限り,再始動することができない。

本稿では,脱調後の再始動性向上を目的として, 誘導同期モータの原理に着目し,磁気ギヤの回転子 にかご形導体を付加した誘導同期磁気ギヤを新たに 提案するとともに,原理検証実験を行ったので報告 する。

誘導同期磁気ギヤの原理検証

Fig. 1 に,原理検証機の諸元を示す。同図(a)の誘 導同期磁気ギヤは、ギヤ比が6であり、内側回転子 に28本の導体バーが等間隔に配置されている。また、 同図(b)の誘導同期磁気ギヤは、ギヤ比が10.33であ り、内側回転子に6本の導体バーが等間隔に配置さ れている。

Fig. 2 に、増速動作時における復帰トルクの測定 結果を示す。磁気ギヤを一度脱調させてから負荷を 下げていき、再始動した時のトルクを復帰トルクと した。外側回転数は 60 rpm, 80 rpm, 100 rpm とし, 各回転数で 10 回ずつ測定を行った。

同図(a)より,ギヤ比6の場合,いずれの回転数に おいても,かご形導体を有する誘導同期磁気ギヤの 方が,かご形導体の無い通常の磁気ギヤと比べて, 復帰トルクが大きいことがわかる。また,同図(b)を 見ると,ギヤ比10.33の場合,外側回転数100 rpm において,かご形導体を付加することで脱調後の再 始動が可能になっていることがわかる。

以上より,回転子にかご形導体を付加することで, 脱調後の復帰トルクを改善できることが明らかになった。

本研究の一部は東北大学 AIE 卓越大学院プログラムにより支援された。

参考文献

- 1) K. Atallah and D. Howe, IEEE Trans. Magn., 37, 2844 (2001).
- F. T. Jørgensen, P. O. Rasmussen, and T. O. Andersen:Summer Seminar on Nordic Network for Multi Disciplinary Optimized Electric Drives (2003)





Jear ratio	10.33
nner pole-pairs	3
Outer pole-pairs	31
umber of pole-pieces	34
xial length	25 mm
Outer diameter	89 mm
Air gap	1 mm (Inner) 2 mm (Outer)
ole-piece length	5 mm
lagnet scale	5.65 × 17 mm (Inner) 3 mm (Outer)
Core material	35A250
Bar material	Aluminum
ole-piece material	SMC
Aagnet material	Sintered Nd-Fe-B

(b) Gear ratio 10.33











アンバランスポールピースによる整数ギヤ比磁気ギャの コギングトルク低減に関する検討

戴博群,中村健二,*鈴木雄真,*立谷雄一,*操谷欽吾 (東北大学,*㈱プロスパイン)

Cogging Torque Reduction of Integer Gear Ratio Magnetic Gear by Applying Unbalanced Pole-Pieces

B. Dai, K. Nakamura, Y. Suzuki, Y. Tachiya, K. Kuritani

(Tohoku University, *Prospine Co., Ltd.)

はじめに

磁束変調型磁気ギヤは非接触で動力を伝達できる ため、機械式ギヤと比べて振動・騒音が小さく、メ ンテナンスフリーである。また、他の磁気ギヤと比 べてトルク密度が高い¹⁾ことから、風力発電用の増 速ギヤとしての応用が期待されている。

システム全体の設計要件に基づき,磁気ギヤには 整数ギヤ比が求められるケースがあるが,この場合, 高速側のコギングトルクが大きくなり,振動や騒音, 起動エラーなどの問題が生じる。この問題に対して, スキュー構造は一つの有効なコギングトルク低減策 だが²⁾,磁石形状が特殊になるため,特に風力発電 用の大型機では製作性の面で不利である。

そこで本稿では、高速側のコギングトルク低減を 目的として、新たにアンバランスポールピースを提 案する。3次元有限要素法(3D-FEM)を用い、提案 手法の有用性について検討を行ったので報告する。

コギングトルクの削減に関する検討

Fig. 1 に、考察に用いたアキシャルギャップ型の 磁気ギヤの諸元を示す³⁾。高速側回転子は表面磁石 型、低速側回転子は埋込磁石型である。高速側回転 子の鉄心材料は無方向性ケイ素鋼板、低速側回転子 の鉄心とポールピースの材料は圧粉磁心である。

Fig. 2 に、ポールピースの周方向幅比が 0.5 で均一 の従来のタイプと、周方向幅比が 0.3, 0.8, 0.7 と異 なる 3 種類を組み合わせたアンバランスタイプを示 す。

Fig. 3 に, 3D-FEM を用いて算定した,両タイプの 高速側のコギングトルク波形を示す。この図を見る と,アンバランスタイプのコギングトルクは大幅に 低減していることがわかる。この要因を示すため, Fig. 4 に,アンバランスタイプの3種類のポールピ ースが作る各々のコギングトルク波形を示す。この 図を見ると,各波形の位相がずれることで,互いに 打ち消し合っていることがわかる。

本研究の一部は東北大学 AIE 卓越大学院プログラムにより支援された。

参考文献

- 1) K. Atallah and D. Howe, IEEE Trans. Magn., 37, 2844 (2001).
- S. Ahmadreza Afsari, H. Heydari, and B. Dianati, *IEEE Trans.* Magn., 51, 1 (2015)
- 3) B. Dai, K. Nakamura et al., ICEMS 2020, LS8H-2 (2020).



Fig. 1 Specifications of the discussed magnetic gears.



Fig. 2 Comparison of conventional and proposed pole-pieces layout (left: conventional, right: proposed).



Fig. 3 Comparison of cogging torque of high-speed side rotor (left: conventional, right: proposed).



Fig. 4 Breakdown of the high-speed side cogging torque of the magnetic gear with unbalanced pole-pieces.

埋込磁石型磁気ギヤードモータの力率・効率に関する一考察

伊藤亘輝, 中村健二

(東北大学)

A Consideration of Power Factor and Efficiency of IPM-type Magnetic-Geared Motor

Koki Ito, Kenji Nakamura

(Tohoku University)

はじめに

先に筆者らは、埋込磁石型(IPM)磁気ギヤードモー タを試作し、従来の表面磁石型よりも高効率である ことを実証した¹⁾。また、IPM 磁気ギヤードモータ はギヤ部とモータ部の磁気的相互作用により、脱調 トルクが変化することを明らかにした²⁾。本稿では、 磁気的相互作用が IPM 磁気ギヤードモータの力率や 効率に及ぼす影響について、3 次元有限要素法 (3D-FEM)を用いて検討を行ったので報告する。

磁気的相互作用が力率・効率へ及ぼす影響

Fig. 1 に,考察対象とした IPM 磁気ギヤードモー タの試作機の諸元を示す。はじめに磁気的相互作用 が力率へ及ぼす影響を調べるため、負荷角 30,45,90 度における電機子電圧の位相を 3D-FEM にて算定し た。Fig.2に,負荷角ごとの電機子電圧の基本波成分 の算定結果を示す。同図より、負荷角が大きいほど 電機子電圧と入力電流の位相差が大きくなり、力率 が低下することがわかる。負荷角を増加することは 磁気ギヤ部の変調磁束の位相を変化させることに等 しいため, 力率が変化するのは磁気的相互作用の影 響だといえる。結果より、高力率・高効率運転を行 うには、負荷角の増加に伴い、電流位相を進めるの がよいと考えられる。Fig.3に、負荷角ごとの力率の 算定結果を示す。同図より、力率が最大となる電流 位相が、負荷角の増加に応じて進み位相側にシフト していることが了解される。

Fig. 4 に負荷角ごとの効率の算定結果を示す。この 図を見ると、進み電流位相側で効率が最大となるこ とがわかる。すなわち、埋込磁石型磁気ギヤードモ ータは進み電流位相で駆動した方が、力率および効 率が向上することが明らかとなった。

本研究の一部は東北大学 AIE 卓越大学院プログラ ムにより支援された。

参考文献

- 1) 伊藤, 門松, 中村, 日本磁気学会論文特集号, 3,1, (2019)
- 2) 伊藤, 中村, 日本磁気学会論文特集号, 4,1, (2020)





Fig. 2 Calculated waveforms of the armature voltage at various load angles.



Fig. 3 Calculated displacement power factor at various current phases and load angles.



Fig. 4 Calculated efficiency at various current phases and load angles.

逆バイアス磁界印加用磁石を有する 横方向磁束型スイッチトリラクタンスモータの基礎特性

永井歩美,三ツ谷和秀,中村健二 (東北大学)

Basic Characteristics of Transverse-Flux-type Switched Reluctance Motor with Permanent Magnets applying Reverse Bias Magnetic Field

A. Nagai, K. Mitsuya, K. Nakamura

(Tohoku University)

はじめに

横方向磁束型 (Transverse-Flux-type) モータとは, 回転子の回転方向に対して主磁束が横切る方向に流 れるモータの総称である。先に筆者らは,横方向磁 束型 SRM (TFSRM)の試作試験を行い,一般的な S RM よりも大きなトルクを有することを明らかにし た¹⁾。

本稿では、TFSRM のさらなるトルク向上を目的と して、逆バイアス磁界印加用磁石を有する TFSRM について、3次元有限要素法(3D-FEM)を用いて基 礎特性を算定したので報告する。

提案する TFSRM の基礎特性

Fig. 1 に、逆バイアス磁界印加用磁石を有する TF SRM の基本構成を示す。この図より、回転子カット コアの内側に永久磁石が配置されていることがわか る。Fig. 2 に本 TFSRM の一極分の拡大図を示す。 同図中の矢印は固定子巻線による磁束と永久磁石に よる磁束の流れを示しており、回転子において両者 の磁束の流れが逆方向になっていることがわかる。 これにより、励磁開始前の動作磁束密度の原点は磁 石によって負方向に逆バイアスされ、鉄心の見かけ 上の飽和磁束密度が高くなるため、トルクの増大が 期待される。

Fig. 3 に電流密度対トルク特性を示す。この図を 見ると、逆バイアス磁界印加用磁石により、全体的 にトルクが増大したことがわかる。また、Fig. 4 に 損失内訳および効率特性を示す。この図を見ると、 特に高負荷側で銅損が著しく低減し、効率が向上し ていることがわかる。これは逆バイアス磁界印加用 磁石によってトルクが向上したことに由来する。今 後は試作試験を行う予定である。

なお、本研究の一部は東北大学 AIE 卓越大学院プログラムにより支援された。

参考文献

 T. Komoriya, Y. Ito, K. Nakamura, J. Magn. Soc Jpn. Special Issues., 3, 58 (2019)[In Japanese].



Fig. 1 Proposed TFSRM with permanent magnets applying reverse bias magnetic field.



Fig. 2 Proposed TFSRM with permanent magnets applying reverse bias magnetic field. (one-pole).



Fig. 3 Current density vs. torque characteristics of TFSRMs with and without magnets.



Fig. 4 Comparison of losses and efficiency of TFSRMs with and without magnets.

ワイヤ放電加工で製作した圧粉磁心 SR モータの特性検証

三ツ谷 和秀, 中村 健二 (東北大学)

Characteristics Investigation of SMC-based SR Motor Manufactured by using Wire Electric Discharge Machining

> K. Mitsuya, K. Nakamura (Tohoku University)

はじめに

圧粉磁心 (Soft Magnetic Composite: SMC) は、3 次元磁気等方性を有し、高周波鉄損も小さいことか ら、次世代のモータ鉄心材料の一つとして期待され ている¹⁾。しかしながら、通常、圧粉磁心を用いた モータ鉄心の製作には、高価な金型が必須であり、 これが初期検討段階の試作評価の障害となってい る。そこで筆者らは、ワイヤ放電加工による鉄心製 作に着目した。本稿では、Fig. 1 のスイッチトリラ クタンス (SR) モータ²⁾を考察対象とし、ワイヤ放 電加工で製作した圧粉磁心 SR モータの特性を検証 したので報告する。

ワイヤ放電加工で製作した圧粉磁心 SR モータ の試験結果

Fig. 2に試作した SR モータの固定子と回転子を示 す。圧粉磁心は導電率が低いため、本来、導体を対 象物とするワイヤ放電加工には適さない。そのため、 加工時間は電磁鋼板の数倍程度かかったが、コアそ のものには割れや欠けなどは生じなかった。

Fig. 3 に巻線電流密度対トルク特性を示す。両材料とも実機の方がやや特性が悪化した。なお、圧粉磁心が比較対象の電磁鋼板(35A300)に比べて劣っているのは,材料の磁化特性の悪さに起因している。

Fig. 4 にトルク対鉄損特性を示す。この図を見る と、両材料とも実機の鉄損が計算値より悪化してお り、この原因の一つとしてワイヤ放電加工による劣 化が考えられる。ただし、鉄損の実測値と計算値の 比は 35A300 が約 1.6 倍に対して、圧粉磁心は約 1.8 倍であり、劣化の度合いは両材料でほとんど差が無 い。したがって、ワイヤ放電加工による圧粉磁心コ アの製作は有用であり、初期検討段階における試作 評価のハードルを下げることが期待される。

<u>参考文献</u>

- Y. Enomoto, H. Tokoi, K. Kobayashi, H. Amano, C. Ishihara, and K. Abe, *T. IEE Japan*, Vol. 129-D, pp. 1004-1010 (2009).
- K. Nakamura, Y. Kumasaka, and O. Ichinokura, *Journal of Physics: Conference Series*, Vol. 903, 012040 (2017).



Fig. 1. Specifications of 12/8 SR motor.



Fig. 2. Stator and rotor cores of SMC-based SR motor manufactured by using wire electric discharge machining.



Fig. 3. Comparison of winding current density versus torque characteristics.



Fig. 4. Comparison of measured and calculated iron losses.