유한요소법과 프라이자흐 모델이 결합된 해석기법을 이용한 이방성 회전자 동기형 릴럭턴스 전동기의 특성 분석

* 이명기¹, 임황빈¹, 이민명¹, 이중호¹ ¹대전시 유성구 한밭대학교 전기공학과

Characteristics Analysis of Anisotropy Rotor SynRM Using a Coupled FEM & Preisach Model

* Myoung-Ki Lee¹, Hwang-Bin Lim¹, Min-Myung Lee¹, Jung-Ho Lee¹

¹ Department of Electrical Engineering, Hanbat National University #16-1, Yuseong-gu, Daejeon, 305-719, KOREA

Abstract - This paper deals with the characteristics analysis of Synchronous Reluctance (SynRM) with anisotropy rotor using a coupled FEM & Preisach model. The focus of this paper is the design relative to the output power on the basis of rotor materials of a SynRM. The coupled Finite Elements Analysis (FEA) & Preisach model have been used to evaluate nonlinear solutions. Comparisons are given with characteristics of normal synchronous reluctance motor and those of anisotropy rotor SynRM (ANISO-SynRM), respectively.

1. 서 론

토크와 역률의 관점에서 SynRM의 효율은 기기의 인덕턴스 L_d 와 L_q 에 달려있다. ($L_d - L_q$)라 L_d/L_q 비율의 큰 차는 기기의 특성향상에 도움이 되므로 SynRM [1]의 회전자 구조를 개선하기위하여 많은 연구가 수행되어왔다. 그러나 rib의 존재는 추가적인 q축 자속을 만들며, 토크 효율을 낮추게

된다. 영구 자석의 적정량을 추가함으로써, SynRM의 토크 밀도와 역률은 매우 증가하게 될 수 있다. 이것을 SynRM(PMASynRM) 이라 불린다. [2] 또 다른 해결책은 이방성 재질로서 사용하는 것이고, 결과적으로 rib의 자속을 제거된다. 이 논문은 유한요소법과 프라이자흐 모델이 결합된 해석 기법을 이용한 이방성 회전자를 가진 SynRM의 특성분석을 다루었다.

2. 본 론

2.1 해석 모델 rib에서 흐르는 자속은 (1)에 의해 주어진다. 토크 방정식은 (3)에서와 같 이 주어지고 이러하 경우 토크 손실은 (2)의 rib자속 때문에 발생한다

이 주어지고, 이러한 경우, 토크 손실은 (2)의 rib자속 때문에 발생한다. 회전자의 적당한 이방성 재질을 사용해서 SynRM((3)의 두 번째 항이 제 거된)의 토크 밀도와 역률은 그림 2에서 보이는 것과 같이 매우 증가될 수 있다.

$$\phi_{wk} = B_s wl \tag{1}$$

$$\lambda_r = \frac{4}{\sqrt{3}} w l N B_s \tag{2}$$

$$T = \frac{3}{2} \frac{P}{2} \left(K_{dq} \lambda_{md} i_q - \lambda_r i_d \right) \tag{3}$$



<그림 1> Rib 단면도 및 자속의 통로



<그림 2> 이방성 모델의 Rib 자속 통로

2.2 유한요소법과 프라이자흐 모델이 결합된 해석기법 2.2.1 SynRM의 지배방정식 맥스웰의 방정식은 다음과 같다.

$$\nabla \times \overrightarrow{H} = \overrightarrow{J_0} \tag{4}$$

$$\nabla \cdot \vec{B} = 0 \tag{5}$$

$$\vec{B} = \frac{1}{\nu_0} \vec{H} + \vec{M} \tag{6}$$

여기서, \overrightarrow{M} 은 프라이자흐 모델에 의해 계산된 자계세기 \overrightarrow{H} 에 대한 자성 체의 마그넷의 자화량이다. 자기 벡터 포텐셜 \overrightarrow{A} 와 등가 자화 전류 $\overrightarrow{J_m}$ 은 다음과 같이 표현된다.

$$\vec{B} = \nabla \times \vec{A} \tag{7}$$

$$\overrightarrow{J_m} = \nu_0 \left(\nabla \times \overrightarrow{M} \right) \tag{8}$$
식 (4)-(8)로부터 지배방정식을 유도하면 다음과 같다

$$\nu_{0}(\nabla \times \nabla \times \vec{A}) = \vec{J}_{0} + \vec{J}_{0}$$
(9)

2.2.2 System Matrix

시스템 행렬은 다음과 같다.

$$\begin{split} \left[K^{(e)} \right] &\{ A^{(e)} \} + \{ F^{(e)} \} + \{ M^{(e)} \} = 0 \\ \approx 7 |\mathcal{A}|, \ K^{(e)}_{ij} &= \frac{\nu^{(e)}_0}{4\Delta^{(e)}} (c_{ie}c_{je} + d_{ie}d_{je}) \\ F^{(e)}_i &= -\Delta^{(e)} \frac{Ni}{3S} \\ M^{(e)}_i &= \nu^{(e)}_0 (M^{(e)}_x d_{ie} + M^{(e)}_y c_{ie}) \end{split}$$
(10)

 $M^{(e)}_{PMi} \,=\, \nu^{(e)}_0 ig(M^{(e)}_{PMi} \, d_{ie}^{} +\, M^{(e)}_{PMi} \, c_{ie}^{} ig)$

따라서, 전 모델에 대한 시스템 행렬은 다음과 같이 표현된다.

$$[K] \{A\} + \{F\} + \{M\} + \{M_{PM}\} = 0$$
(11)

2.2.3 프라이자흐 모델의 적용

프라이자흐 모델은 M-H관계를 사용하여 모든 히스테리시스 현상에 있어 인가자계와 자화량 사이에는 위상차가 있기 때문에 벡터적 해석을 필 요로 하나, 벡터해석은 복잡하며 오차를 피할 수 없다. 그러므로 회전기기의 해석에 대한 새로운 알고리즘 개발이 필요하다. 회전자는 입력자계 각 θ 를 따라 동기적으로 회전한다. 따라서 고정자의 영역은 x축과 y축에 대하여 교 번자계로 가정 할 수 있으며 회전자의 B와 H는 상수이며 x축과 y축에 대 하여 또한 교번자계[3]이다. 따라서 회전기기에 대한 프라이자흐 모델은 scalar model로서 표현되어질 수 있다.

$$M(t) = \iint_{\alpha \geq \beta} \mu(\alpha, \beta) \gamma_{\alpha\beta}(H(t)) d\alpha d\beta$$

=
$$\iint_{S^{+}(t)} \mu(\alpha, \beta) d\alpha d\beta - \iint_{S^{-}(t)} \mu(\alpha, \beta) d\alpha d\beta$$
(12)

보다 편리한 계산을 위하여 프라이자흐 모델을 Everett Plane으로 대체 하여 해석을 수행하였다.

$$E(\alpha,\beta) = \iint_{\alpha \ge \beta} \mu(\alpha,\beta)\gamma_{\alpha\beta}(H(t))d\alpha d\beta$$
(13)

Everett plane에서는, 실험데이터(고정자: S40, 회전자: G9, 0.3mm)에서 얻은 M의 분포는 가우스분포 [4]-[6]를 따른다. 본 논문에서, Everett plane 은 3개의 고정자(고정자의 한 개(S40, 등방성))와 회전자(G9: x-방향, y-방 향, 이방성)이다. 실험데이터에서 사용한 투자율 비율은 각각 10:100:1(S40:G9(y방향):C9(x방향))이다.

2.2.4 계산 알고리즘



그림 3은 제안한 해석기법의 흐름도를 보여준다. 여기서 자계 H는 다음 과 같다.

$$H = \nu_0 (B - M) \tag{14}$$

이 때 H, B, M 참값을 H^*, B^*, M 하고 M, H 오차를 $\Delta e_m, \Delta e_h$ 하면, H는 다음과 같다.

$$H = H^* + \Delta e_h = \nu_0 \left(B^* - M^* - \Delta e_m \right)$$

$$|\Delta e_h| = \nu_0 |\Delta e_m|$$
(15)

결국 자화의 오차 $|\Delta e_h|$ 는 자화의 오차에 ν_0 를 곱한 값이 되어 수렴이 불 안정하다. 따라서 Pseudo permeability가 사용되었다.

$$B = \mu_0 H + M = \mu_0 (1 + \mu_{ps}/\mu) H + M$$
(16)

여기서, $M = M - \mu_{ps}H$, μ_{p} Seudo permeability 본 논문에서, Pseudo permeability는 투자율의 차에 의한 각각 고정자(S4 0, 등방성)와 회전자(C9: x-방향, y-방향(이방성))이다.

$$H = \nu (B - M')$$

$$\nu = \frac{1}{\mu_0} (1 + \mu_{ps} / \mu) \qquad (17)$$

$$|\Delta e_h| = \nu |\Delta e_m'|$$

그러므로 $|\Delta e_h|$ 의 수렴은 안정화 되고 system 방정식(8)에 있는 ν_0 , M은 ν, M 으로 대치된다. 단순반복법은 빠른 수렴을 위해 반복 루프에 적용되었고, 자화 M은 다음과 같이 표현된다.

$$M_{i+1}^{(\acute{\theta})} = M_i^{(\acute{\theta})} + r \left(M_{i+1}^{(\acute{\theta})} + M_i^{(\acute{\theta})} \right)$$
(18)

여기서 r은 완화인자이며, 본 연구에서는 0.5가 사용되었다.

x-축과 y-축 벡터성분으로 구성되는 자속밀도와 자계는 FEM에서 계산 된다. 각 자화의 벡터성분은 Everett 밀도분포를 가진 x-축과 y-축 자계에 서 독립적으로 계산된다.

2.3 해석 결과 및 분석

그림 4는 회전자의 d-축에 있는 포화효과가 q축의 포화효과와는 아주 다 르다는 것을 보여준다. 일반 SynRM과 부분의 회전자를 가지고 있는 ANISO-SynRM의 포화는 회전자 rib과 고정자 치에서 두드러지게 나타난 다. 이 포화는 일반 SynRM과 ANISO-SynRM의 높은 토크 밀도, 역률, 효 율에서 효과를 가지는 L_a 인덕턴스를 감소시킬 수 있다. 토크 밀도와 역률 은 이방성 회전자 구조에 의해 향상될 수 있다. L_a 가 높은 입력 전류에서 포화에 의해 감소하고 정격 전류 범위 (2A)에서 증가하더라도, L_q 는 ANISO-SynRM에서 이방성 회전자 구조에 의하여 감소한다. 이 변화로 인 덕턴스 비와 차이는 역률과 토크 밀도의 증가를 수반하여 증가하는 것을 보여준다.

그림 5와 그림 6은 각각 SynRM과 ANISO-SynRM의 접선 방향과 반지 름 방향의 rib 자속밀도분포를 보여준다.

반지름 방향 자속밀도가 각 기계의 0도에서 80도까지 그리고 100도에서 180도까지 유사하지만 ANISO-SynRM의 반지름 방향 자속밀도는 이방성 구조 때문에 80도에서 100도에서 SynRM의 자속밀도보다도 약간 높은 것을 볼 수 있다.

그리고 접선 방향 자속밀도가 각 기계의 0도에서 80도까지 그리고 100도 에서 180도까지 유사하지만 ANISO-SynRM의 접선 방향 자속밀도는 이방

성 구조 때문에 80도에서 100도에서 SynRM의 자속밀도보다도 매우 낮은 것을 볼 수 있다. 그림 5와 그림 6은 q축 rib 자속이 그림 7과 그림 8에 보 이는 것과 같이 몇몇 위치(0도에서 5도와 175도에서 180도를 제외하고, 모 든 rib이 아닌)에서 완벽하게 사라졌다고 가정한 이방성 회전자 구조의 효 과를 보여준다. 24슬롯과 2극을 가진 일반적인 고정자에서 q축 여자, 일반 SynRM과 ANISO-SynRM을 위한 자속분포는 그림 7과 그림 8에 보여진다. 회전자 rib 접선 자속은 일반 SynRM에서 나타나지만, ANISO-SynRM에서 공간 이방성이 그림 5와 그림 6의 결과로서 만들어지기 때문에, 회전자 rib 접선 자속은 거의 0이다.



<그림 4> 일반 SynRM 과 ANISO-SynRM의 d축과 q축 인덕턴스



3.결론

본 논문은 유한요소법과 프라이자호 모델이 결합된 해석기법을 이용한 이 방성 회전자 동기형 릴럭턴스 전동기의 특성 분석을 다루었다. ANISO-SynRM은 $L_d - L_q$ 와 L_d/L_q 을 향상 시키며 증가된 $L_d - L_q$ 와 L_d/L_q 는 토크 밀도와 역률을 향상시키는데 도움을 줄 수 있으리라 사료된다.

[참 고 문 헌]

[1] S. B. Kwon, S. J. Park, J. H. Lee, "Optimum Design Criteria Based on the Rated Watt of a Synchronous Reluctance Motor Using a Coupled FEM and SUMT", *IEEE Transactions on Magnetics*, Vol.41, No.10, pp 3970–3972, Oct. 2005.

[2] J. H. Lee, D. S. Hyun, "Hysteresis Analysis for Permanent Magnet Assisted Synchronous Reluctance Motor by Coupled FEM & Preisach Modelling", *IEEE Transaction on Magnetics*, Vol. 35, No. 5, pp. 1203–1206, May 1999.

[3] J. H. Lee, D. S. Hyun, "Hysteresis Characteristics Computation on PWM Fed Synchronous Reluctance Motor Using Coupled FEM & Preisach Modeling", *IEEE Transaction on Magnetics*, Vol. 36, No. 7, pp 1209–1213, July 2000.

[4] D. H. Everett : A general approach to hysteresis, Part III., "A formal treatment of the independent domain model of hysteresis", *Trans. on Faraday Soc.*, Vol 50 pp 1077-1096, 1954.

[5] A. Ivanyi, Hysteresis Models in Electromagnetic Computation, AKADEMIAI KIADO, BUDAPEST

[6] A. Visintin, Differential models of hysteresis, Applied Methematical Sciences, Springer, 1994.