

슬롯팅을 고려한 직경방향 착자된 영구자석을 갖는 초고속 기기의 특성해석

장 석명, 최 장영, 양 현섭*, 조 한욱
충남대학교, 삼성 테크윈*

Analysis on the High Speed Machine with Diametrically Magnetized Permanent Magnet Rotor considering Slotting Effect

Seok Myeong Jang, Jang Young Choi, Hyun Sup Yang*, Han Wook Cho
Chungnam National University, Samsung Techwin*

Abstract - This paper deals with analysis of a 3-phase high speed machine with diametrically magnetized rotor. The field equations due to magnet and stator windings are established in terms of vector potential and 2-d polar coordinate systems and then, characteristic equation of torque and back emf are derived by using field equations. Finally, this paper predicts open-circuit field, armature reaction field distributions, field distributions on load, torque and back emf distributions from those of equations. Results are compared with predictions from corresponding finite element analyses.

1. 서 론

전동기의 회전속도를 높이면 동일 사이즈라도 출력을 크게 증대시킬 수 있으므로 시스템의 컴팩트화를 위해서는 구동용 모터의 초고속화가 필수적이다. 즉, 고속 모터나 발전기의 경우 증속기어가 없어도 고속 펌프나 콤프레서를 구동시킬 수 있으며 가스 터빈 등의 고속원동기에 발전기를 직접 연결할 수 있다. 따라서 초고속전동기는 경량, 소형 및 효율 측면에서 다른 기기들에 비해 우수하므로 등등재어 및 구동시스템에 많이 응용 되어지고 있다 [1].

그러나 초고속 기기는 동일 출력의 범용 모터에 비해 소형화되기 때문에 기기에서 발생하는 열을 최소화하고, 회전자가 원심력에 충분히 견디도록 구조가 간단하며 견고해야 할 뿐만 아니라, 초고주파 입력전원에 의한 고정자 철손, 회전자 와전류 손실을 최소화해야 하는 것이 필수적이다 [2].

본 논문에서는 3상 24슬롯인 고정자와 직경방향 착자된 회전자를 갖는 초고속 전동기의 슬롯팅을 고려한 무부하시자계분포, 전기자 권선에 의한 자계분포, 부하시자계분포, 토크 및 역기전력 특성을 해석하고자 한다. 해석방법은 자기 벡터 자위와 2차원적인 극 좌표계를 이용한 공간 고조파법을 사용하고, 해석결과는 유한요소 해석결과와 비교하여 해석결과의 타당성을 입증하고자 한다.

2. 직경방향 착자된 영구자석을 갖는 초고속 기기

2.1 구조 및 해석 모델

그림 1(a)는 직경방향 착자된 공심형 회전자를 갖는 2극/3상/24슬롯 초고속전동기의 구조를 보여준다. 그림 1(b)는 전기자 코일에 의한 자계분포를 해석하기 위한 단순화된 모델을 보여주며, 영구자석의 투자율은 공기와 같고 전류원은 $r=r_s$ 에 면전류 밀도로 분포한다고 가정하면, 해석영역은 공극영역만 남게 된다.

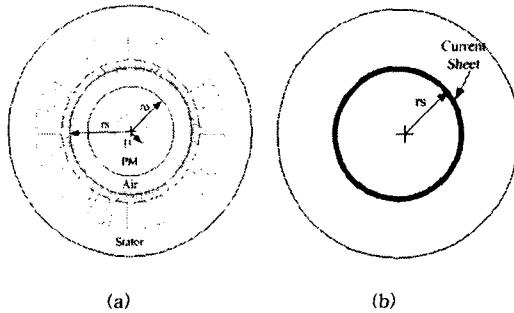


그림 1. 직경방향 착자된 공심형 회전자를 갖는 2pole/3phase/ 24 slots 초고속전동기 : (a) 구조 및 (b) 고정자 권선에 의한 자계 해석 모델

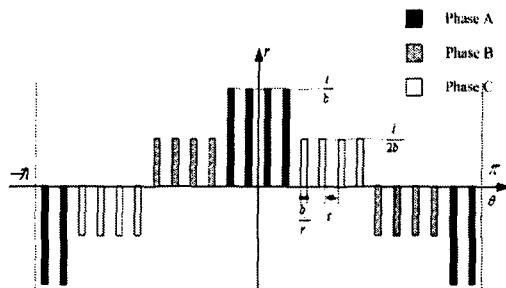


그림 2. 고정자 권선의 면 전류밀도 분포

2.2 특성해석

(1) 영구자석에 의한 자계특성식

맥스웰 방정식 $\nabla \times H = J$ 와 자기벡터 페텐셜의 정의 $\nabla \times A = B$ 를 이용, Coulomb gauge $\nabla \cdot A = 0$ 를 적용하면 식 (1)과 같은 지배방정식이 유도된다.

$$\frac{d^2}{dr^2} A_{zn} + \frac{1}{r} \frac{dA_{zn}}{dr} - \frac{q^2}{r^2} A_{zn} = -\mu_0 \frac{q}{r} M_n \quad (1)$$

여기서 μ_0 은 진공의 투자율이고, A_{zn} 은 자기 벡터 페텐셜 A 의 z 성분이며, 직경방향 착자된 초고속 기기의 기하학적인 구조에 의해 자기 벡터 페텐셜은 A_{zn} 만 존재한다. 벡터 페텐셜의 정의 $\nabla \times A = B$ 에 식(1)에서 구해진 A_{zn} 을 대입하면, 공기영역과 자석영역의 r 방향 및 θ 방향 자속밀도 특성식을 [3]에 제시된 것처럼 얻을 수 있으며, 여기에 경계조건을 대입하여 완성된 자속밀도 특성식을 얻을 수 있다.

(2) 전기자권선에 의한 자계특성식

그림 2는 고정자 권선의 전류밀도 분포를 보여준다. 여기서 b_o 는 슬롯 개구폭으로 슬롯개구폭이 차지하는 각은 b_o/r_s rad이며, t_o 는 치 폭이 차지하는 전기적 각도이다. 한편, 그림 2에서 A상에 대해 푸리에 전개를 하면 A상에 의한 전류밀도 분포는 식 (2)로 주어진다.

$$J_o = \sum_{n=1, odd}^{\infty} I_n i_o \cos(q\theta) \quad (2.a)$$

$$I_n = \frac{16}{\pi b_o q} \sin q([\delta - t_o]/2) \cos(q\delta) \cos(q\delta/2) \quad (2.b)$$

여기서 i_o 는 A상 전류의 최대 값이고 $q=np$ 로 n 은 고조파차수와 p 는 극쌍수로 주어지며 $\delta = t_o + b_o/r_s$ 로 슬롯피치를 나타낸다. 3상 권선의 경우 각 상은 $2\pi/3$ 의 위상차가 나므로 B상과 C상의 전류 분포는 식 (3)으로 주어진다.

$$J_b = \sum_{n=1, odd}^{\infty} I_n i_b \cos q(\theta - 2\pi/3) \quad (3.a)$$

$$J_c = \sum_{n=1, odd}^{\infty} I_n i_c \cos q(\theta - 4\pi/3) \quad (3.b)$$

코일에 의한 자계를 구하기 위한 지배방정식은 식 (4)로 표현된다.

$$\frac{\partial^2}{\partial r^2} A_{zn} + \frac{1}{r} \frac{\partial}{\partial r} A_{zn} - \frac{q^2}{r^2} A_{zn} = 0 \quad (4)$$

A상에 의한 자속밀도를 구하기 위한 경계조건은 식 (5)로 주어진다.

$$r \rightarrow 0 \quad A_{zn} = 0 \quad (5.a)$$

$$r = r_s \quad B_{bn} = -\mu_0 J_o \quad (5.b)$$

식 (4)의 해와 자기벡터자위의 정의로부터 유도되어진 자속밀도 특성식에 경계조건 식 (5)를 대입하면 식 (6)으로 주어지는 A상에 의한 반경방향 자속밀도 얻는다.

$$B_{ro} = -\sum_{n=1, odd}^{\infty} \mu_0 i_o I_n r_s^{-q-1} r^{q-1} \sin(q\theta) \quad (6)$$

B상 및 C상에 의한 자속밀도 역시 A상에 의한 자속밀도 유도과정과 동일한 방식을 적용하여 구할 수 있지만, 식 (3)에서 알 수 있듯이 전류원이 $2\pi/3$ 의 위상차를 가지므로 자속밀도 역시 똑같은 위상차를 갖을 것임을 예측 할 수 있다. 결과적으로 3상전원에 의한 자속밀도는 각 상의 자속밀도를 중첩함으로써 식 (7)로 표현할 수 있다.

$$\begin{aligned} B_c &= B_{ro} + B_{rb} + B_{rc} \\ &= -\sum_{n=1, odd}^{\infty} \mu_0 I_n r_s^{-(q-1)} r^{(q-1)} \\ &\cdot [i_o \sin(q\theta) + i_b \sin q(\theta - 2\pi/3) + i_c \sin q(\theta - 4\pi/3)] \end{aligned} \quad (7)$$

(3) 퍼미언스 특성식

영구자석의 두께로 인한 유효공극길이 증가를 고려하기 위해 2차원적인 슬롯팅 효과를 고려한 퍼미언스 특성식은 식 (8)로 주어진다.

$$\lambda(\theta, r) = \Delta_o(r) + \sum_{\epsilon=1}^{\infty} \Delta_{\epsilon}(r) \cos \epsilon N_s(\theta + \alpha_{mo}) \quad (8.a)$$

$$\Delta_0(r) = \frac{1}{K_c} \left[1 - 1.6 \Gamma \frac{b_o}{r_s} \right] \quad (8.b)$$

$$\begin{aligned} \Delta_{\epsilon}(r) &= -\Gamma(r) \frac{4}{\pi \epsilon} \left[0.5 + \frac{(\epsilon \frac{b_o}{r_s})^2}{0.78125 - 2(\epsilon \frac{b_o}{r_s})^2} \right] \\ &\times \sin \left(1.6 \pi \epsilon \frac{b_o}{r_s} \right) \end{aligned} \quad (8.c)$$

여기서 α_{mo} 는 슬롯 각, K_c 는 카터 계수, r_s 는 슬롯 피치이며 $\Gamma(r)$ 은 고정자 슬롯을 축으로 반경방향 위치에 의존하는 함수로 이 함수에 의해 2차원적인 슬롯팅효과가 고려된다 [4]. 영구자석 및 전기자 권선에 의한 자속밀도 특성식에 식 (8.a)를 곱함으로써 슬롯팅 효과를 고려할 수 있다.

(4) 토크 특성식

토크 $T = r \times F$ 를 구하기 위하여 $F = \int_v B dv$ 를 이용하여 토크 특성식을 유도하는데, 고정권선의 전류분포를 current sheet라 가정하였으므로 체적적분이 아닌 면적적분을 시행하여 식 (9)로 주어지는 토크 특성식을 얻을 수 있다. 여기서 I_o 는 전동기의 유효 축 방향 길이이고, B_n 은 고조파 차수를 포함한 영구자석에 의한 반경방향 자속밀도의 r 에 관한 함수이다.

(5) 역 기전력 특성식

역기전력 특성식은 $V_{emf} = -d\Psi/dt$ 로부터 구할 수 있는데, 여기서 Ψ 는 영구자석에 의한 쇄교자속이므로 본 논문에서 제시한 초고속기의 한 상에 대한 역기전력 특성식은 식 (10)으로 주어진다.

$$V_{emf} = -2N_{pph} r_s K_{dn} l_o B_0 B_n \omega_r \cos(\delta/2 + \alpha_{mo}) \quad (10)$$

여기서 N_{pph} 는 상당 단 수이고 K_{dn} 은 분포권 계수이며 ω_r 은 각속도이다.

$$\begin{aligned} T &= \Delta_0 r_s r_o I_o B_n \sum_{n=1,3,5,\dots} I_n \cdot \left\{ \left[\frac{I_{ob}}{q+1} \sin \left\{ \frac{(q+1)\delta}{2} - \alpha_{mo} \right\} + \frac{I_{bp}}{q+1} \sin \left\{ \frac{(q+1)\delta}{2} - \alpha_{mo} - \frac{2q\pi}{3} \right\} \right. \right. \\ &+ \frac{I_{cp}}{q+1} \sin \left\{ \frac{(q+1)\delta}{2} - \alpha_{mo} - \frac{4q\pi}{3} \right\} \left. \right] - \left[\frac{I_{ob}}{q+1} \sin(-\alpha_{mo}) + \frac{I_{bp}}{q+1} \sin(-\alpha_{mo} - \frac{2q\pi}{3}) + \frac{I_{cp}}{q+1} \sin(-\alpha_{mo} - \frac{4q\pi}{3}) \right] \\ &- \Delta_0 r_s r_o I_o B_n \sum_{n=3,5,\dots} I_n \cdot \left\{ \left[\frac{I_{ob}}{q-1} \sin \left\{ \frac{(q-1)\delta}{2} - \alpha_{mo} \right\} + \frac{I_{bp}}{q-1} \sin \left\{ \frac{(q-1)\delta}{2} - \alpha_{mo} - \frac{2q\pi}{3} \right\} \right. \right. \\ &+ \frac{I_{cp}}{q-1} \sin \left\{ \frac{(q-1)\delta}{2} - \alpha_{mo} - \frac{4q\pi}{3} \right\} \left. \right] - \left[\frac{I_{ob}}{q-1} \sin(-\alpha_{mo}) + \frac{I_{bp}}{q-1} \sin(-\alpha_{mo} - \frac{2q\pi}{3}) + \frac{I_{cp}}{q-1} \sin(-\alpha_{mo} - \frac{4q\pi}{3}) \right] \right\} \end{aligned} \quad (9)$$

2.3 해석결과와 유한요소 결과와의 비교

그림 3은 반경방향 위치에 따른 슬롯팅효과가 고려된 무부하 시 자계 분포 및 전기자 반작용 자계 분포에 대한 해석결과와 유한 요소 해석결과의 비교를 보여준다. 그림에서 알 수 있듯이 고정자 내반경 즉 치로부터 멀어질수록 슬롯팅효과는 나타나지 않으며 해석결과는 유한 요소해석결과와 매우 잘 일치함을 알 수 있다. 그림 4는 부하 시 자계분포의 시간과 반경방향 위치에 따른 해석결과와 유한요소 해석결과와의 비교를 보여주며 그림 5는 토크 및 역기전력에 대한 해석결과와 유한요소 해석결과와의 비교를 보여준다. 모두 해석결과와 유한요소해석결과가 매우 잘 일치함을 볼 수 있다.

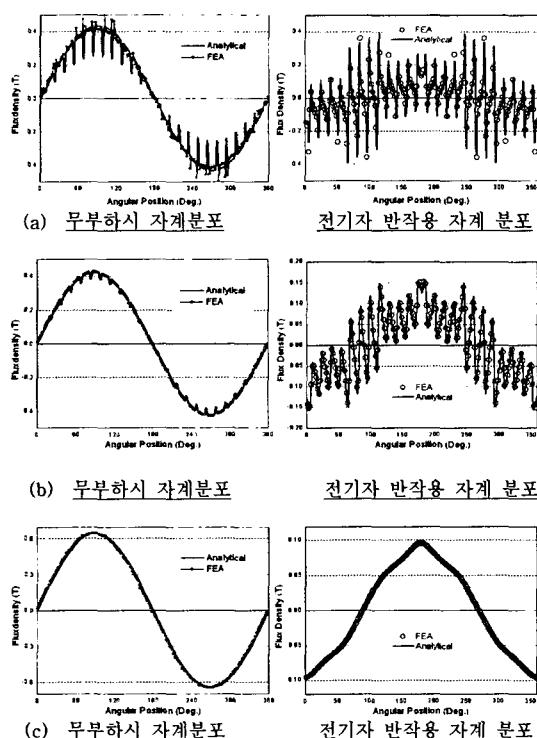


그림 3. 자계분포에 대한 반경방향 위치에 따른 해석결과와 유한요소해석결과와의 비교 : (a) r_s (b)기계적 공극 (c) r_o

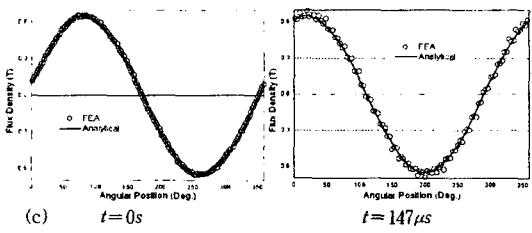
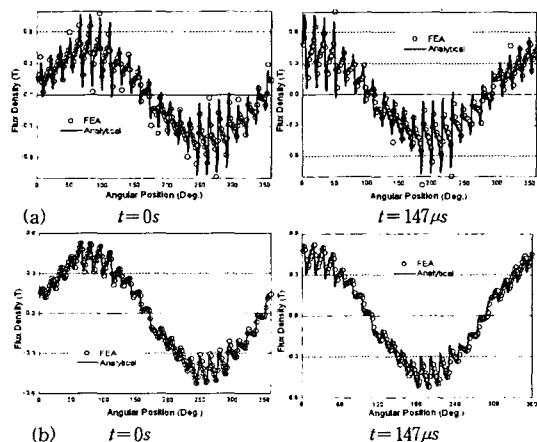


그림 4. 부하 시 자계분포에 대한 반경방향 위치 및 시간에 따른 해석결과와 유한요소해석결과와의 비교 : (a) r_s (b)기계적 공극 (c) r_o

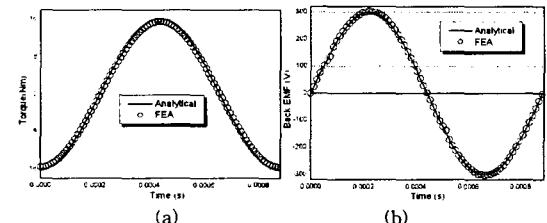


그림 5. 해석결과와 유한요소결과와의 비교 : (a) 토크 및 (b) 역기전력

3. 결 론

본 논문은 175마력 80,000 rpm급 초고속 전동기의 슬롯팅을 고려한 무부하 시 자계분포, 전기자 반작용 자계 분포, 부하 시 자계분포, 토크 및 역기전력 특성 해석을 수행하였다. 해석법은 2차원적인 극 좌표계와 자기 벡터자위를 이용한 공간고조파법을 사용하였고, 유한요소 해석을 수행, 결과를 공간고조파법 해석결과와 비교·검토하여 해석결과의 타당성을 입증함으로써, 초고속전동기의 설계 및 특성해석에 있어 본 논문이 제시한 일련의 과정은 매우 유용할거라 사료된다. 마지막으로 향후 연구에서는 초고속전동기의 저항 및 인더던스 산정에 대한 연구를 수행해 나아갈 것이다.

[참 고 문 헌]

- [1] 류동완, “EMB용 초고속 슬롯리스 브러시리스 영구자석 기기의 특성해석”, 공학硕사 학위논문, 충남대학교, 2001년 2월
- [2] Z.Q.Zhu, K.Ng and D.Howe, “Design and Analysis of High Speed Brushless Permanent Magnet Motors”, EMD97, IEE, No.444, pp.381-385, Sep. 1997.
- [3] 장석명, 최장영, 조한우, 양현섭, 이성호, “직경방향으로 차자된 영구자석형 고속 모터의 자계 특성, Part I : 무부하시 자계분포”, 대한전기학회 추계 학술대회 2003, B권 pp.101-103.
- [4] Z.Q.Zhu and D.Howe, “Instantaneous Magnetic Field Distribution in Permanent Magnet Brushless dc Motors, Part IV: Magnetic Field on Load”, IEEE Trans. Magn., vol. 29, no. 1, pp.152-158, 1993.