IPMSM의 회전자 형상에 따른 인덕턴스 특성 분석

<u>조규원</u>*, 장기봉*, 김규탁* 창원대^{*}

Study on the Inductance Characteristics According to Rotor Shape of IPMSM

Gyu-Won Cho*, Ki-Bong Jang*, Gyu-Tak Kim* Changwon National University*

Abstract - 본 논문에서는 IPMSM(Interior Permanent Magnet Synchronous Motor)의 회전자에 보조 슬롯인 노치(Notch)와 자속 장벽 인 베리어(Barrier)를 설치하여 전반적인 구동 특성을 향상 시켰으며, 각 형상에 따른 d, q축 인덕턴스의 변화를 고찰하였다. 인덕턴스의 계산은 IPMSM의 등가회로 및 벡터도를 이용하였으며 계산되어진 인덕턴스로 전류위상각에 따른 토크를 계산하고 FEM(Finite Element Method)결과 와 비교하였다.

1. 서 론

IPMSM은 구조적으로 마그네틱 토크와 릴럭턴스 토크가 합성된 토크 를 발생하기 때문에 자석에 의한 높은 토크를 낼 수 있으며, 적절한 돌 극성을 갖도록 회전자를 설계하면 자석 발생토크를 대신할 수 있어, 약 자속 제어법을 이용하면 SPMSM(Surface Permanent Magnet Synchronous Motor)에 비해 고속에서도 운전을 할 수 있다[1].

특히, 에너지 밀도가 높은 매입형전동기의 특성해석에서는 국부적인 자기포화현상이 심하기 때문에 d-q축 전류의 크기와 전류위상각에 따른 인덕턴스의 정확한 산정이 무엇보다도 중요하다. 또한 d-q축의 인덕턴 스 특성이 전동기의 전반적인 특성에 지배적인 영향을 미치고 있으므로 이에 대한 정밀한 계산 방법이 요구된다.

본 논문에서는 코깅 토크의 저감과 토크 리플의 감소를 위한 보조 슬 롯인 노치와 자속장벽인 배리어를 적용하여 전동기의 제반 특성 및 인 덕턴스 변화를 유한요소해석을 통하여 고찰하였다.

2. 인덕턴스 계산

2.1 IPMSM의 벡터도



본 해석에 사용된 IPMSM의 d-q축 등가회로는 그림 1과 같다. 철손을 고려한 정밀 해석과 효율의 검토를 위해 등가 철손 저항 R_c 를 근사 적으로 표현하였다[2].

 i_a 와 i_q 는 d-q축 전기자 전류이고, i_{cd} 와 i_{cq} 는 d-q축 철손 전류이다. v_d 와 v_q 는 d-q축 전압을 나타내고, R_a 는 전기자 코일의 상저항, ψ_a 는 무부하시 영구자석에 의한 쇄교자속, L_a 와 L_q 는 d-q축 자기인덕턴스를 ψ_0 는 전류 통전시의 합성 쇄교자속을 각각 나타낸다. 이러한 특성은 전 류 소스를 인가한 유한요소해석으로 검증하며 계산 시 철손은 고려하지 않았다.

2.2 구동특성 분석

〈표 1〉 구동특성

Item	기본 모델	배리어 모델	노치 모델
Cogging torque[Nm]	0.250	0.142	0.139
Operating torque[Nm]	2.03	2.03	1.98
Torque ripple[%]	18	5.59	3.66

각 모델은 실험계획법 및 유한요소해석을 통하여 설계 되어졌고 목적 함수는 코깅 토크 최소화이며, 제약사항으로 정격 토크로 설정하였다. 기본 모다 배리어 모델은 코깅 토크가 약 43.2%, 토크 리플이 약 69% 저감되었고, 노치 모델은 코깅 토크가 44.4% 토크 리플이 약 79.8% 저 감되어 전반적인인 구동 특성이 크게 향상 되었다.

2.3 인덕턴스 계산 결과

인덕턴스의 계산 방법은 IPMSM의 벡터도에 의한 파라미터를 산정하는 방법을 사용하였다[3].

$$I_d = -I_a \sin\beta \tag{1}$$

$$i_q = I_a \cos\beta \tag{2}$$

$$\psi_a = \sqrt{3} \psi_{u0} \tag{4}$$

$$L_d = \frac{\psi_0 \cos \alpha - \psi_a}{i_d} \tag{5}$$

$$L_q = \frac{\psi_0 \sin\alpha}{i_a} \tag{6}$$

$$T = P_n \left(\psi_a i_a \cos\beta + \frac{1}{2} (L_q - L_d) i_a^2 \sin 2\beta \right) \tag{7}$$

그림 2는 각 파라미터들의 실제 변화 양상을 나타내고 있다. 역 기전력과 상전류의 위상차는 전류위상각이 0°에서 90°로 증가함에 따라 실제로 증가하고 있음을 확인하였고, 쇄교자속은 무부하시 쇄교자속과 합성 쇄교자속의 위상차가 전류위상각의 증가에 따라 줄어들고 있음을 확인하였다.



그림 3은 각 모델의 정격상태에서 영구자석의 전기자 쇄교자속의 변 화에 의한 마그네틱 토크, 돌극구조에 의해 생성되는 릴럭턴스 토크와 합성된 토크 및 유한요소해석으로 계산되어진 토크를 나타낸다. 기본 모 델의 경우 전류위상각 15°에서 구동 토크가 최대가 되고 토크 리플이 최소가 된다. 그러나 배리어 모델은 전류위상각 15°에서 구동 토크가 최 대, 토크 리플은 25°에서 최소가 되고 있으며 노치 모델은 구동 토크는 15°에서 최대이지만 토크 리플은 20°에서 최소로 계산 되었다.





그림 4는 각 모델의 d, q축 인덕턴스 계산 결과를 나타내고 있다. 인 덕턴스의 크기는 기본 모델이 가장 크게 나타나고 있다. 그러나 릴럭턴 스 토크는 인덕턴스의 상대적인 크기가 아닌 돌극비의 크기에 따라 발 생하게 되므로 각 모델의 돌극비를 그림 5에 나타내었다. 결과는 아주 작은 값을 연산할 시 리플이 크게 되므로 Curve Fitting Method를 통해 정리하였다. 기본 모델의 돌극비가 상대적으로 크므로 전체 발생 토크에 서 기본 모델의 릴럭턴스 토크가 가장 크게 기여할 것으로 판단된다.

그림 6은 기본 모델의 전체 발생 토크에서 릴럭턴스 토크가 차지하는 비율을 나타낸다. 돌극비 계산 결과와 같이 전류위상각 45° 부근에서 릴 럭턴스 토크는 가장 크게 계산 되었으나 비율은 12.4%로 마그네틱 토크 에 비해 전체 발생토크에 기여하는 양이 작은 것으로 판단된다. 배리어 모델의 경우는 45°일 때 9.6%, 노치 모델의 경우는 10.5%가 전체 발생 토크에 기여하고 있는 것으로 계산된다. 노치 모델에서는 보조 슬롯의 영향으로 공극자속이 감소하여 마그네틱 토크 또한 감소하였으므로 배 리어 모델에 비해 돌극비는 작게 계산 되었으나 상대적으로 전체 발생 토크에 기여하는 정도는 오히려 커짐을 알 수 있다.



본 논문에서는 IPMSM의 d, q축 인덕턴스의 계산을 수행하여 수식에 의한 토크를 산정하였으며 이를 FEM해석 결과와 비교하였다. 결과와 같이 전류위상각에 따른 인덕턴스를 이용한 토크 계산치와 FEM해석으 로 구한 토크는 거의 오차가 없는 양호한 결과를 얻었다. 또한 인덕턴스 계산을 통하여 본 해석에 사용된 전동기는 마그네틱 토크가 전체 발생 토크에 아주 크게 기여하고 있음을 알 수 있었다.



[참 고 문 헌]

[1] A. Kiousmarsi, M. Moallem, and B. Fahimi, "Mitigation of torque ripple in interior PM motors by optimal shape design," IEEE Trans. Magn, vol. 42, No. 11, pp. 3706–3711, Nov.

[2] J.-Y. Lee, S.-H. Lee, G.-H. Lee, J.-P. Hong, and J. Hur, "Determination of arameters considering magnetic nonlinearity in an interior permanent magnet synchronous motor," IEEE Trans. Magn., vol. 402, no. 4, Apr. 2006.

[3] W. H. Press, etc., Numerical Recipers in C: The Art of Scientific Computing. Cambridge University Press, Oct. 1992.