



e-Learning tools for Electrical Engineering

Temática – Máquinas Eléctricas

Capítulo – Conversão Electromagnética

CIRCUITO MAGNÉTICO

INTRODUÇÃO

Esta exposição incide sobre a modelização de um electroíman. Neste contexto, introduz-se a noção de circuito magnético e a lei de Hopkinson.



Este projecto é financiado pela União Europeia no âmbito de uma acção Sócrates-Minerva. As informações nele contidas são da exclusiva responsabilidade dos seus autores. A União Europeia declina toda a responsabilidade relativamente ao seu uso.

1. INTERESSE DA NOÇÃO DE CIRCUITO MAGNÉTICO

O binário electromagnético T_e ou a força electromagnética F_e que um conversor electromagnético fornece, exprime-se como sendo a derivada parcial da co-energia magnética, W_{cm} , em ordem à posição do rotor, θ , estando a co-energia magnética expressa em função das diferentes correntes do conversor. Para um conversor rotativo, tem-se:

$$T_e = \frac{\partial W_{cm}}{\partial \theta}$$

Para um conversor linear:

$$F_e = \frac{\partial W_{cm}}{\partial x}$$

A co-energia magnética W_{cm} pode ser calculada por integração das expressões que relacionam os fluxos com as correntes que circulam nos diferentes enrolamentos. Para um conversor com n enrolamentos, obtém-se:

para o caso de um conversor rotativo :

$$W_{cm} = \int_{0,0,\dots,0}^{i_1,i_2,\dots,i_n} \sum_{k=1}^n \Phi_k(i_1, i_2, \dots, i_n, \theta) di_k$$

para o caso de um conversor linear

$$W_{cm} = \int_{0,0,\dots,0}^{i_1,i_2,\dots,i_n} \sum_{k=1}^n \Phi_k(i_1, i_2, \dots, i_n, x) di_k$$

Para se escrever as relações entre fluxo e corrente, pode ser útil, em certos casos, recorrer à noção de circuito magnético (e à noção de relutância que lhe está associada), uma vez que assim é possível deduzir directamente as relações $\Phi_k(i_1, i_2, \dots, i_n, \theta)$ ou $\Phi_k(i_1, i_2, \dots, i_n, x)$ através do conhecimento da geometria do sistema em causa e da permeabilidade magnética dos materiais que o constituem.

2. PRIMEIRO EXEMPLO DE UM CIRCUITO MAGNÉTICO

Para introduzir o conceito de circuito magnético, considere-se uma bobine de N espiras enroladas à volta de um núcleo toroidal (Figura 1).

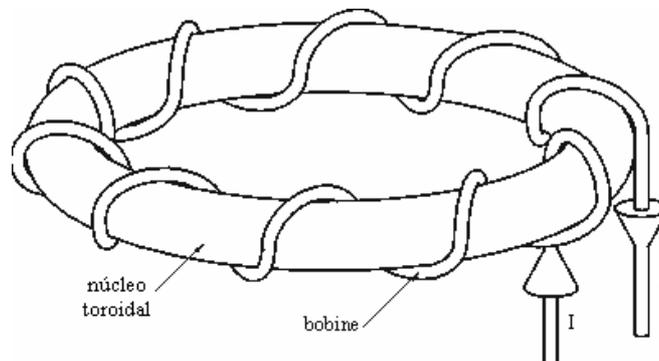


Figura 1 - Bobine num núcleo toroidal

3. CONTORNO DE INTEGRAÇÃO PARA APLICAÇÃO DO TEOREMA DE AMPERE

Pode-se calcular o campo magnético criado pela corrente I que circula na bobine, aplicando o teorema de Ampère aos contornos circulares situados nos planos "cortados" pelas correntes, isto é, contornos cujos centros se situam no eixo de simetria da bobine (Figura 2).

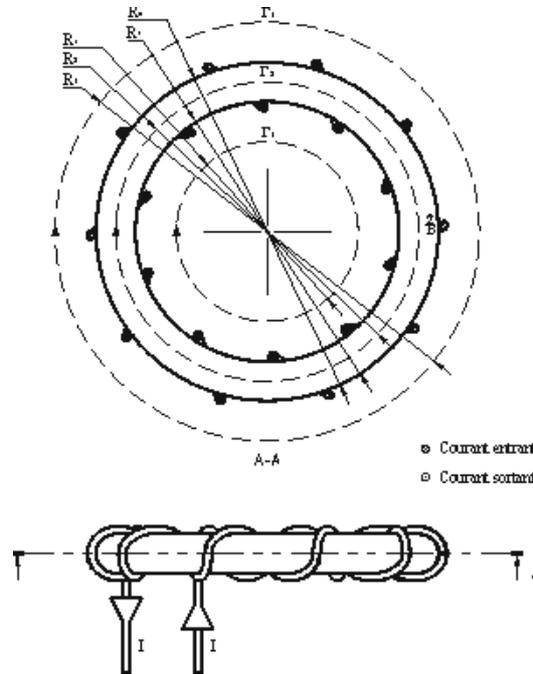


Figura 2 - Esquema representativo dos contornos de integração

4. APLICAÇÃO DO TEOREMA DE AMPÈRE - EXPLICITAÇÃO DO CIRCUITO MAGNÉTICO

Por razões de simetria geométrica, nos contornos de integração escolhidos, o campo de indução B induzido pela corrente I que circula na bobine é de amplitude constante e é tangente aos contornos de integração escolhidos. Pode deduzir-se:

- se o contorno tem um raio R_1 inferior a R_i , raio interior do núcleo toroidal (contorno ℓ_1 da figura 2)¹

$$\oint_{\ell_1} \frac{\vec{B}}{\mu_0} d\vec{\ell} = 2\pi \frac{R B}{\mu_0} = 0 \quad (1)$$

- se o contorno tem um raio R_2 superior a R_i e inferior a R_e , raio exterior do núcleo toroidal (contorno ℓ_2 da figura 2)

$$\oint_{\ell_2} \frac{\vec{B}}{\mu} d\vec{\ell} = 2\pi \frac{R B}{\mu} = N I \quad (2)$$

- finalmente, se o contorno tem um raio R_3 superior a R_e (contorno ℓ_3 da figura 2)

$$\oint_{\ell_3} \frac{\vec{B}}{\mu_0} d\vec{\ell} = 2\pi \frac{R B}{\mu_0} = N I - N I = 0 \quad (3)$$

¹ na realidade, para todo o contorno que se situe num plano que não corte a bobine.

onde μ_0 representa a permeabilidade magnética do vazio (aproximação da permeabilidade magnética do ar) e μ a permeabilidade magnética do material constitutivo do núcleo toroidal.

Constata-se que o campo de indução magnética é nulo em qualquer ponto fora do núcleo toroidal. Todo o fluxo induzido pela corrente I circula no interior deste volume, tal como a corrente eléctrica também só circula nos materiais condutores. Por analogia com os circuitos eléctricos, pode definir-se o núcleo toroidal como um circuito magnético.

5. LEI DE HOPKINSON

Se o raio interior R_i e o raio exterior R_e do núcleo toroidal têm valores muito próximos (o que equivale a dizer que a dimensão das espiras é muito reduzida face ao raio médio ($R_{méd} = (R_i + R_e)/2$), pode admitir-se, sem grande erro, que todos os contornos de integração situados no interior do núcleo toroidal têm todos, aproximadamente, o mesmo comprimento $2\pi R_{méd}$.

Esta hipótese permite admitir que o campo de indução magnética é praticamente constante em todos os pontos de uma secção circular do núcleo (secção perpendicular ao núcleo). Como, por outro lado, o campo de indução \vec{B} é perpendicular em todos os pontos desta secção (porque é tangente ao contorno de integração), o fluxo Φ através de uma secção circular do núcleo, vale, aproximadamente:

$$\Phi = \iint_S \vec{B} d\vec{S} = B S \quad (4)$$

onde S representa a secção perpendicular ao núcleo (secção de forma circular). Combinando (2) e (4), obtém-se:

$$\Phi = \frac{\mu S}{\ell} N I \quad (5)$$

sendo $\ell = 2\pi R_{méd}$

Designa-se :

$F.m.m. = N I$ a força magnetomotriz que se exprime em Ampère-espira (Ae) ;

$\mathfrak{R} = \frac{\ell}{\mu S}$ a relutância magnética do circuito magnético que se exprime
Ampère-espira por Weber (Ae/Wb)

o que permite reescrever (5) sob a forma :

$$F.m.m. = \mathfrak{R} \Phi \quad (6)$$

Esta expressão é conhecida como Lei de Hopkinson.

6. ANALOGIA CIRCUITOS MAGNÉTICOS / CIRCUITOS ELÉCTRICOS

Com os conceitos anteriores, podem-se estabelecer-se analogias entre os circuitos magnéticos e os circuitos eléctricos:

- ao fluxo magnético Φ que circula num circuito magnético, corresponde a corrente eléctrica I que circula num circuito eléctrico,
- à força magnetomotriz $F.m.m.$, corresponde a força electromotriz U ;
- à relutância magnética \mathfrak{R} de um condutor magnético de comprimento, secção S e de permeabilidade μ , corresponde a resistência R de um condutor eléctrico de comprimento ℓ , secção S e de condutividade σ ; tem-se $\mathfrak{R} = \frac{\ell}{\mu S}$ e $R = \frac{\ell}{\sigma S}$;
- finalmente, à lei de Hopkinson $F.m.m. = \mathfrak{R} \Phi$ corresponde a lei de Ohm $U = R I$

Pode-se igualmente definir a permeância $P = 1/\mathfrak{R}$ de um circuito magnético que corresponde à condutância $G = 1/R$ de um circuito eléctrico.

Circuito magnético	Circuito eléctrico
Fluxo (Φ)	Corrente (I)
Força magnetomotriz ($F.m.m.$)	Força electromotriz (U)
Relutância (\mathfrak{R})	Resistência (R)
Permeância ($P = 1/\mathfrak{R}$)	Condutância ($G = 1/R$)
Lei de Hopkinson ($F.m.m. = \mathfrak{R} \psi$)	Lei de Ohm ($U = R I$)

Analogias circuitos magnéticos / circuitos eléctricos.

7. APLICAÇÃO À MODELIZAÇÃO DE UM CONVERSOR ELECTROMECHANICO

Como exemplo, vai aplicar-se a noção de circuito magnético à modelização do electroíman representado na figura 3, no qual se admite que o fluxo magnético está confinado no interior das peças de material ferromagnético e no entreferro que as separa.

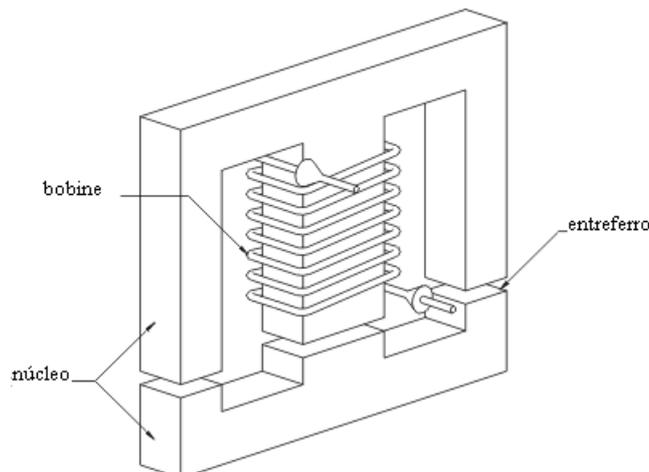


Figura 3 - Representação esquemática de um electroíman

8. DEFINIÇÃO DE UM CIRCUITO MAGNÉTICO EQUIVALENTE

Um cálculo através do método dos elementos finitos (Figura 4) permite verificar a pertinência da hipótese admitida, de o fluxo se encontrar confinado às peças de material ferromagnético e aos três entreferros

A hipótese admitida corresponde a negligenciar o fluxo de fugas (fluxo que não atravessa os entreferros). Este fluxo de fugas é tanto menor quanto menor for o entreferro a atravessar ou quanto maior for a permeabilidade magnética relativa do material ferromagnético ²

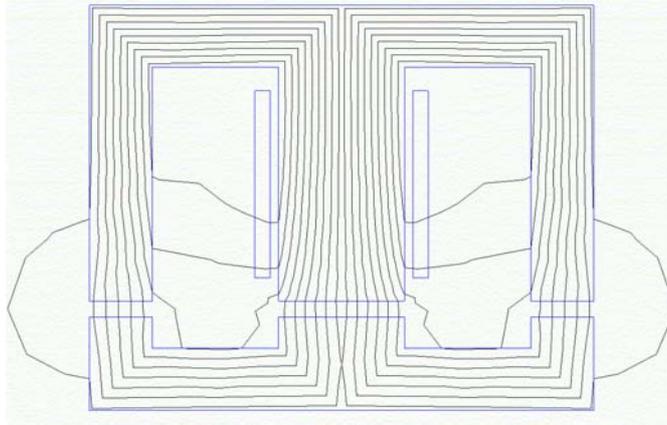


Figura 4 - Esquemática do fluxo magnético através de elementos finitos

9. SIMPLIFICAÇÃO DE UM CIRCUITO MAGNÉTICO

Atendendo à simetria geométrica do circuito, é possível o seu estudo utilizando apenas metade do circuito (Figura 5). Os fluxos que circulam em cada um dos segmentos laterais são iguais e correspondem a metade do fluxo que passa pelo segmento central ou, o que é o mesmo, correspondem ao fluxo que passa em metade do segmento central.

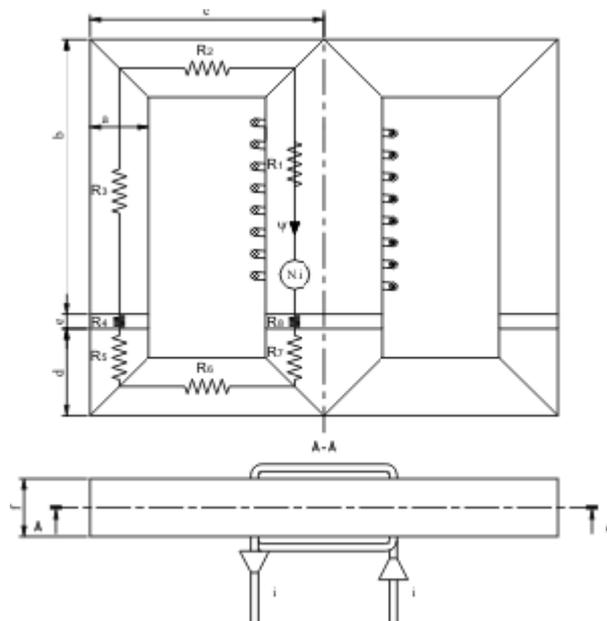


Figura 5 - Simetria geométrica do circuito magnético

10. RELAÇÃO FLUXO-CORRENTE

Conhecido o comprimento médio ℓ e a secção S dos diferentes segmentos do circuito magnético assim como a permeabilidade magnética μ do material que os constitui, podem-se calcular as nove relutâncias parciais do circuito, a partir da fórmula genérica:

² Admitindo que os materiais magnéticos estão pouco saturados.

$$\mathfrak{R} = \frac{\ell}{\mu S}$$

Se μ_r é a permeabilidade relativa do material ferromagnético que constitui o núcleo ($\mu = \mu_r \mu_0$), permeabilidade esta que se supõe constante para qualquer valor de corrente I (o que equivale a desprezar a saturação), obtém-se:

$$\mathfrak{R}_1 = \mathfrak{R}_3 = \frac{b - \frac{a}{2}}{\mu_r \mu_0 a f}$$

$$\mathfrak{R}_2 = \mathfrak{R}_2 = \frac{e - a}{\mu_r \mu_0 a f}$$

$$\mathfrak{R}_4 = \mathfrak{R}_8 = \frac{e}{\mu_r \mu_0 a f}$$

$$\mathfrak{R}_5 = \mathfrak{R}_7 = \frac{d - \frac{e}{2}}{\mu_r \mu_0 a f}$$

Os fluxos que circulam em cada um dos segmentos laterais (iguais a metade do fluxo do segmento central do circuito) obtêm-se através de :

$$\frac{\Phi}{2} = \frac{N I}{\sum_{i=1}^8 \mathfrak{R}_i} = \frac{N I \mu_r \mu_0 a f}{2e + \frac{2b + 2c + 2d - 4a}{\mu_r}} \quad (7)$$

Note-se que, se o comprimento total do circuito é negligenciável face a μ_r vezes o comprimento total dos entreferros, não se comete um grande erro na relação fluxo-corrente, se se considerar que a relutância total do circuito é apenas a relutância devida aos entreferros³. Para um μ_r superior a 1000 e entreferros inferiores a 1mm, esta aproximação é válida desde que o comprimento total do circuito seja inferior a 2 m.

11. CÁLCULO DA CO-ENERGIA MAGNÉTICA E DA FORÇA DE ATRACÇÃO

O fluxo induzido pelas N espiras é:

$$\lambda = N \Phi = L I$$

substituindo a expressão (7),

$$L = \frac{N^2 \mu_0 a f}{e + \frac{b + c + d - 2a}{\mu_r}}$$

³ É este tipo de simplificação que se efectua nos conversores electromagnéticos, quando se admite que a permeabilidade dos materiais magnéticos que os constituem é infinita.

A co-energia magnética ⁴ resulta:

$$W_{cm} = \int_0^i \lambda \, di_k = \frac{1}{2} L I^2$$

Finalmente, a força de atracção entre dois elementos do núcleo magnético obtém-se de:

$$F_e = \frac{\partial W_{cm}}{\partial e} = \frac{N^2 I^2 \mu_0 a f}{2 \left(e + \frac{b+c+d-2a}{\mu_r} \right)^2}$$

Ela é tanto maior quanto menor for e , atingindo um valor máximo de:

$$F_{e,máx} = \frac{N^2 I^2 \mu_r \mu_0 a f}{2(b+c+d-2a)^2}$$

para $e = 0$

⁴ que, neste caso, é numericamente igual à energia magnética, uma vez que a relação fluxo-corrente é linear.