O motor de corrente contínua ondulada

Inconvenientes da shuntagem óhmica permanente do enrolamento dos polos principais

CARLOS MANUEL PEREIRA CABRITA

Eng.º Electrotécnico (I. S. T.)
Assistente (I. S. T.)

resumo

Analisam-se os inconvenientes da shuntagem óhmica permanente do enrolamento dos polos principais nos motores de tracção de corrente ondulada.

1. A comutação no motor de corrente ondulada. Shuntagem óhmica permanente do enrolamento dos polos principais

Como se sabe [1], nas secções do enrolamento induzido curtocircuitadas pelas escovas durante o período da comutação, são geradas duas f.e.m.'s de natureza distinta:

abstract

The disadvantages of the shunt non-inductive resistor of the field winding, in the undulatory current traction motors, are analysed.

- a) f.e.m. reactiva, devida à inversão do sentido da corrente;
- b) f.e.m. de transformação, originada pela componente alternada do fluxo indutor.

Enquanto que a f.e.m. reactiva é neutralizada através dos polos auxiliares, o valor da f.e.m. de transformação é reduzido o mais possível, ligando em paralelo com o enrolamento dos polos principais um

shunt óhmico com um valor de resistência bastante elevado quando comparado com o valor da resistência do enrolamento. Consegue-se deste modo desviar do enrolamento dos polos principais a quase totalidade da componente alternada da corrente, na medida em que a reactância do shunt é praticamente nula.

Como o shunt óhmico deriva uma pequena parte da componente contínua da corrente (10 % a 15 %), podemos definir um coeficiente de shuntagem em corrente contínua [1], como sendo

$$\mathbf{K}_{\mathbf{S}} = \frac{\mathbf{I}_{\mathbf{d}} - \mathbf{I}_{\mathbf{d}_{\mathbf{F}}}}{\mathbf{I}_{\mathbf{d}}} \tag{1}$$

em que I_d representa o valor médio da corrente no motor e I_{d_F} o valor médio da corrente no enrolamento dos polos principais.

Por conseguinte, teremos

$$\mathbf{I}_{d_{\mathbf{x}}} = (1 - \mathbf{K}_{\mathbf{S}}) \ \mathbf{I}_{\mathbf{d}} \tag{2}$$

2. Inconvenientes da shuntagem

Como consequência da shuntagem óhmica do enrolamento dos polos principais, as expressões do fluxo, da f.e.m., da potência e do binário deduzidas supondo a não existência do shunt [3, 4], sofrerão alterações, que passamos a analisar de seguida.

a) Com shuntagem

Fluxo:

Sendo

$$\Phi(\mathbf{t}) = \Phi_{\mathrm{d}} + \Phi_{\mathrm{2}} \, \mathrm{sen} \, 2\omega \mathbf{t} \tag{3}$$

como $\Phi_2 \simeq 0$ ter-se-á

$$\Phi(\mathbf{t}) = \Phi_{\mathbf{d}}.\tag{4}$$

Por conseguinte, o fluxo útil por polo pode considerar-se como sendo praticamente contínuo. Para um funcionamento não saturado virá ainda

$$\Phi_{d} = \mathbf{K} \ \mathbf{I}_{d_{s}} = \mathbf{K}(1 - \mathbf{K}_{s}) \ \mathbf{I}_{d} . \tag{5}$$

F.e.m .:

Como o fluxo é praticamente contínuo, a f.e.m. também o será,

$$\mathbf{E}_{\mathrm{d}} = \frac{\mathbf{p}}{\mathbf{c}} \ \mathbf{n} \ \mathbf{N} \ \Phi_{\mathrm{d}} =$$

$$= \frac{\mathbf{p}}{\mathbf{c}} \, \mathbf{n} \, \mathbf{N} \, \mathbf{K} \, (1 - \mathbf{K}_{\mathrm{S}}) \, \mathbf{I}_{\mathrm{d}} \, . \tag{6}$$

Potência:

O seu valor instantâneo será, atendendo a que $\Phi_2 \simeq 0$,

$$\mathbf{P}(t) = \frac{\mathbf{p}}{\mathbf{c}} \mathbf{n} \mathbf{N} \left(\Phi_{d} \mathbf{I}_{d} + \Phi_{d} \mathbf{I}_{2} \operatorname{sen} 2\omega t \right) \tag{7}$$

mas como $I_2 = \mu I_d$, em que μ representa a taxa de ondulação da corrente, virá ainda

$$\mathbf{P}(\mathbf{t}) = \frac{\mathbf{p}}{\mathbf{c}} \mathbf{n} \mathbf{N} \Phi_{\mathbf{d}} \mathbf{I}_{\mathbf{d}} (1 + \mu \operatorname{sen} 2\omega \mathbf{t})$$
 (8)

Quer isto dizer que P(t) oscila sinusoidalmente, com uma frequência dupla da frequência da rede, em torno do valor médio

$$\mathbf{P}_{d} = \frac{\mathbf{p}}{\mathbf{c}} \ \mathbf{n} \ \mathbf{N} \ \Phi_{d} \ \mathbf{I}_{d} \tag{9}$$

e entre os limites $(1 + \mu) P_d$ e $(1 - \mu) P_d$. Atendendo à expressão (5) teremos ainda

$$\mathbf{P}_{d} = \frac{\mathbf{p}}{\mathbf{c}} \mathbf{n} \mathbf{N} \mathbf{K} (1 - \mathbf{K}_{s}) \mathbf{I}_{d}^{2} . \tag{10}$$

Binário:

O seu valor instantâneo será

$$\mathbf{M}(\mathbf{t}) = \frac{\mathbf{P}(\mathbf{t})}{2\pi\mathbf{N}} =$$

$$= \frac{\mathbf{p}}{2\pi\mathbf{c}} \mathbf{n} \Phi_{\mathbf{d}} \mathbf{I}_{\mathbf{d}} (1 + \mu \operatorname{sen} 2\omega \mathbf{t}) \cdot (11)$$

Tal como a potência, o binário oscila sinusoidalmente, com uma frequência dupla da frequência da rede, em torno do valor médio

$$\mathbf{M}_{d} = \frac{\mathbf{p}}{2 \pi \mathbf{c}} \mathbf{n} \Phi_{d} \mathbf{I}_{d} \tag{12}$$

e entre os limites $(1 + \mu)$ M_d e $(1 - \mu)$ M_d . Tendo em atenção a expressão (5) virá ainda

$$\mathbf{M}_{d} = \frac{\mathbf{p}}{2 \pi \mathbf{c}} \mathbf{n} \mathbf{K} (1 - \mathbf{K}_{s}) \mathbf{I}_{d}^{2} \qquad (13)$$

b) Sem shuntagem

Admitindo um funcionamento não saturado e, tal como anteriormente, supondo as escovas situadas sobre a linha neutra, teremos:

Fluxo:

Sendo a corrente ondulada,

$$\mathbf{I}_{d}(t) = \mathbf{I}_{d}(1 + \mu \text{ sen } 2\omega t) \tag{14}$$

de valor eficaz

$$I_{d_{ef}} = I_{d} \sqrt{1 + 0.5 \,\mu^2} \tag{15}$$

teremos

$$\Phi_{\text{ef}} = \mathbf{K} \ \mathbf{I}_{d_{\text{ef}}} =$$

$$= \mathbf{K} \ \mathbf{I}_{d} \ \sqrt{1 + 0.5 \ \mu^{2}}$$
(16)

F.e.m.:

$$\mathbf{E}_{d_{ef}} = \frac{\mathbf{p}}{\mathbf{c}} \mathbf{n} \mathbf{N} \Phi_{ef} =$$

$$= \frac{\mathbf{p}}{\mathbf{c}} \mathbf{n} \mathbf{N} \mathbf{K} \mathbf{I}_{d} \sqrt{1 + 0.5 \mu^{2}}$$
(17)

Potência:

$$P = \frac{\mathbf{p}}{\mathbf{c}} \mathbf{n} \mathbf{N} \left(\Phi_{d} \mathbf{I}_{d} + \Phi_{2_{ef}} \mathbf{I}_{2_{ef}} \right) =$$

$$= \frac{\mathbf{p}}{\mathbf{c}} \mathbf{n} \mathbf{N} \mathbf{K} \left(\mathbf{I}_{d}^{2} + \mathbf{I}_{2_{ef}}^{2} \right) =$$

$$= \frac{\mathbf{p}}{\mathbf{c}} \mathbf{n} \mathbf{N} \mathbf{K} \mathbf{I}_{d}^{2} \left(1 + 0.5 \, \mu^{2} \right)$$
(18)

Binário:

$$\mathbf{M} = \frac{\mathbf{P}}{2 \pi \mathbf{N}} = \frac{\mathbf{P}}{2 \pi \mathbf{C}} \mathbf{n} \mathbf{K} \mathbf{I}_{d}^{2} (1 + 0.5 \,\mu^{2}) \tag{19}$$

Para concluir ter-se-á

$$\frac{\Phi_{\rm d}}{\Phi_{\rm ef}} = \frac{\mathbf{E}_{\rm d}}{\mathbf{E}_{\rm def}} = \frac{1 - \mathbf{K}_{\rm S}}{\sqrt{1 + 0.5 \,\mu^2}} \tag{20}$$

$$\frac{\mathbf{P_d}}{\mathbf{P}} = \frac{\mathbf{M_d}}{\mathbf{M}} = \frac{1 - \mathbf{K_s}}{1 + 0.5 \,\mu^2} \tag{21}$$

Se bem que a shuntagem óhmica permanente do enrolamento dos polos principais seja um método bastante eficaz para combater a f.e.m. de transformação, não deixa contudo de apresentar os seguintes inconvenientes:

- obriga a um sobredimensionamento da bobina de alisamento, na medida em que o motor fica privado de uma parcela bastante importante da sua reactância total;
- dá origem a um sub-aproveitamento do motor, como veremos. De facto, para uma shuntagem permanente de 15 % (K_s = 0,15) se a ondulação da corrente fosse igual a 40 % (μ = 0,40) teríamos:

$$\frac{\mathbf{E}_{d}}{\mathbf{E}_{d_{ef}}} = 0.82 \ (-18\%)$$

$$\frac{\mathbf{M}_{\rm d}}{\mathbf{M}} = 0.78 \ (-22\%)$$

ou seja, uma tensão 18% menor e um binário 22% menor.

BIBLIOGRAFIA

- [1] C. M. P. CABRITA A comutação do motor de corrente ondulada, Electricidade. Energia. Electrónica 151, Maio 1980, pp. 219-224.
- [2] C. M. P. CABRITA O motor série em tracção eléctrica. Análise comparativa do ponto de vista do binário, Electricidade. Energia. Electrónica 160, Fevereiro 1981, pp. 75-82.
- [3] C. M. P. CABRITA O motor de corrente ondulada. Dedução e análise das expressões das f.e.m.'s induzidas, Electricidade. Energia. Electrónica 204, Outubro 1984, pp. 371-376.
- [4] C. M. P. CABRITA O motor de corrente ondulada. Dedução e análise das expressões da potência e do binário, Electricidade. Energia. Electrónica 205, Novembro 1984, pp. 419-421.