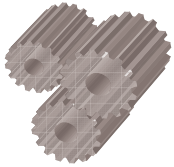




DEE
IPT



ACCIONAMIENTOS ELECTROMECAÑICOS

Accionamientos Electromecânicos

Controlo de máquinas DC

Os objectivos são:

- Estabelecer o valor de determinadas grandezas (binário, velocidade, posição, etc.).
- Auto-proteger o variador e o motor contra sobrecargas e outros tipos de falhas.
- Conseguir bom desempenho com bom rendimento
- Nalguns casos avaliar parâmetros do sistema e adaptar a estratégia de funcionamento aos seus valores.

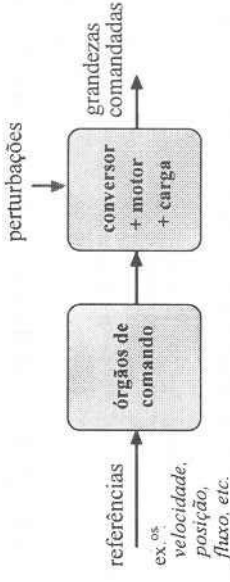
Para isso é necessário:

- Identificar a variável a ser controlada, efectuar o estudo do sistema, a estabilidade do controlo a utilizar e as potenciais vantagens decorrentes da sua utilização.
- Seleccionar uma topologia para o conversor electrónico de potência com base na potência do sistema, na complexidade e nas características de desempenho desejadas.

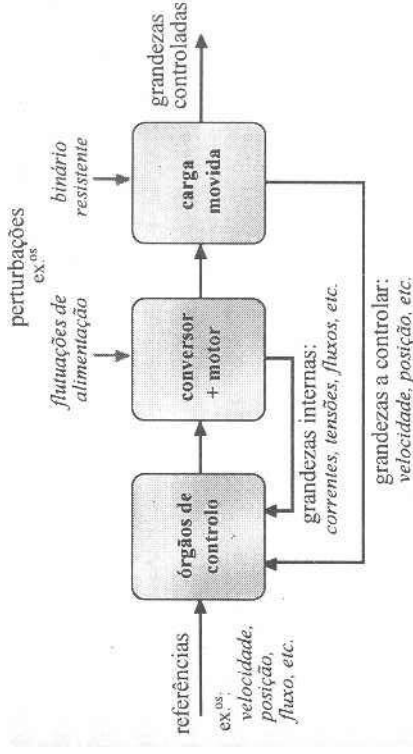
Revisões:

Existem duas modalidades essenciais quanto à estrutura de um sistema de controlo:

- Cadeia em malha aberta. Neste caso não existe a utilização dos valores a estabelecer para os corrigir. É mais chamada de comando e não controlo. Aplica-se para sistemas com requisitos pouco exigentes.



- Cadeia em malha fechada. Por realimentação das grandezas do sistema, medidas ou estimadas. Permitem melhores melhorar as características de resposta do sistema e o aumento da imunidade do sistema a perturbações.

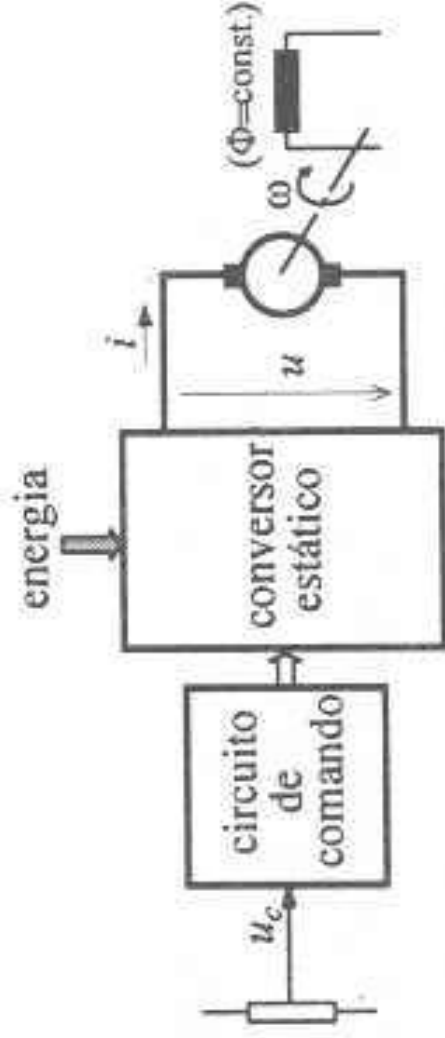


Revisões:

É necessário modelar matematicamente o comportamento dos sistemas, simplificando, mas de modo criterioso. Num caso geral o modelo matemático usado é o das equações diferenciais.

- Modelação do sistema: função de transferência do sistema.
- Métodos:
 - Resposta em frequência, e conceitos de MG e MF.
 - Lugar das raízes.

Máquina DC:



Malha aberta

Máquina DC:

Equações: Designa-se cte. de binário

$$e = K_a \Phi \omega$$

$$T = K_a \Phi i_a$$

$$\Phi = K i_e$$

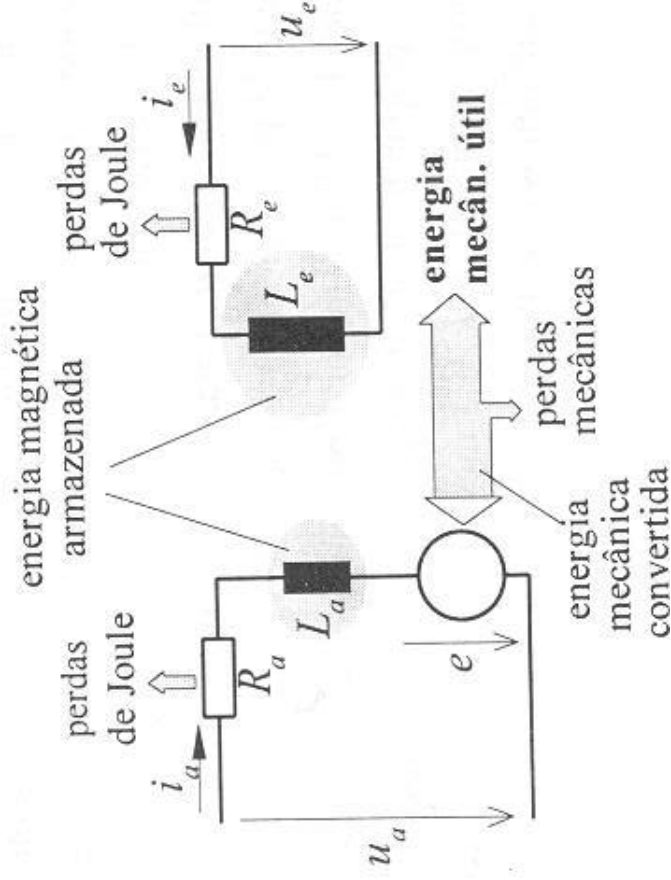
$$u_a = e + R_a i_a + L_a \frac{di_a}{dt}$$

Caract.
eléctrica

$$u_e = R_e i_e + L_e \frac{di_e}{dt}$$

$$T = J \frac{d\omega}{dt} + T_r$$

Caract. mecânica



Circuito equivalente

Máquina DC:

Pode ser visto como produtor de binário dependente de três entradas: u_a , u_e e w (sistema complexo).

Se $\Phi = \text{cte}$ o sistema é linear

Simplificação: excitação = cte:

$e = K_a \Phi \omega$ $T = K_a \Phi i_a$ $\Phi = K i_e$ $u_a = e + R_a i_a + L_a \frac{di_a}{dt}$ $u_e = R_e i_e + L_e \frac{di_e}{dt}$ $T = J \frac{d\omega}{dt} + T_r$	Eliminar e : $T = K_a \Phi i_a$ $u_a = K_a \Phi \omega + R_a i_a + L_a \frac{di_a}{dt}$ $T = J \frac{d\omega}{dt} + T_r$
--	---

Simplificação:

<p>Eliminar i_a:</p> $T = K_a \Phi i_a$ $i_a = T / K_a \Phi$ $u_a = K_a \Phi \omega + R_a i_a + L_a \frac{di_a}{dt}$ $T = J \frac{d\omega}{dt} + T_r$	<p>Eliminar $(\frac{T}{K_a \Phi})$</p> $u_a = K_a \Phi \omega + R_a \frac{T}{K_a \Phi} + L_a \frac{d(\frac{T}{K_a \Phi})}{dt}$ $T = J \frac{d\omega}{dt} + T_r$ <p>Eliminar T:</p> $T = J \frac{d\omega}{dt} + T_r$
$u_a = K_a \Phi \omega + \frac{R_a}{K_a \Phi} (J \frac{d\omega}{dt} + T_r) + \frac{L_a}{K_a \Phi} \frac{d \left(\frac{J \frac{d\omega}{dt} + T_r}{dt} \right)}{dt}$	

Simplificação:

$$u_a = K_a \Phi \omega + \frac{R_a}{K_a \Phi} \underbrace{\left(J \frac{d\omega}{dt} + T_r \right)}_T + \frac{L_a}{K_a \Phi} \underbrace{\left(d \left(J \frac{d\omega}{dt} + T_r \right) \right)}_T$$

Fazendo d/dt=s (Laplace):

$$U_a = K_a \Phi \omega + \frac{R_a}{K_a \Phi} (J\Omega s + T_r) + \frac{L_a}{K_a \Phi} s(J\Omega s + T_r) \quad \text{Laplace} \rightarrow \text{maiúsculas}$$

↓

$$U_a - K_a \Phi \omega = \frac{R_a}{K_a \Phi} (J\Omega s + T_r) + \frac{L_a}{K_a \Phi} s(J\Omega s + T_r)$$

↓

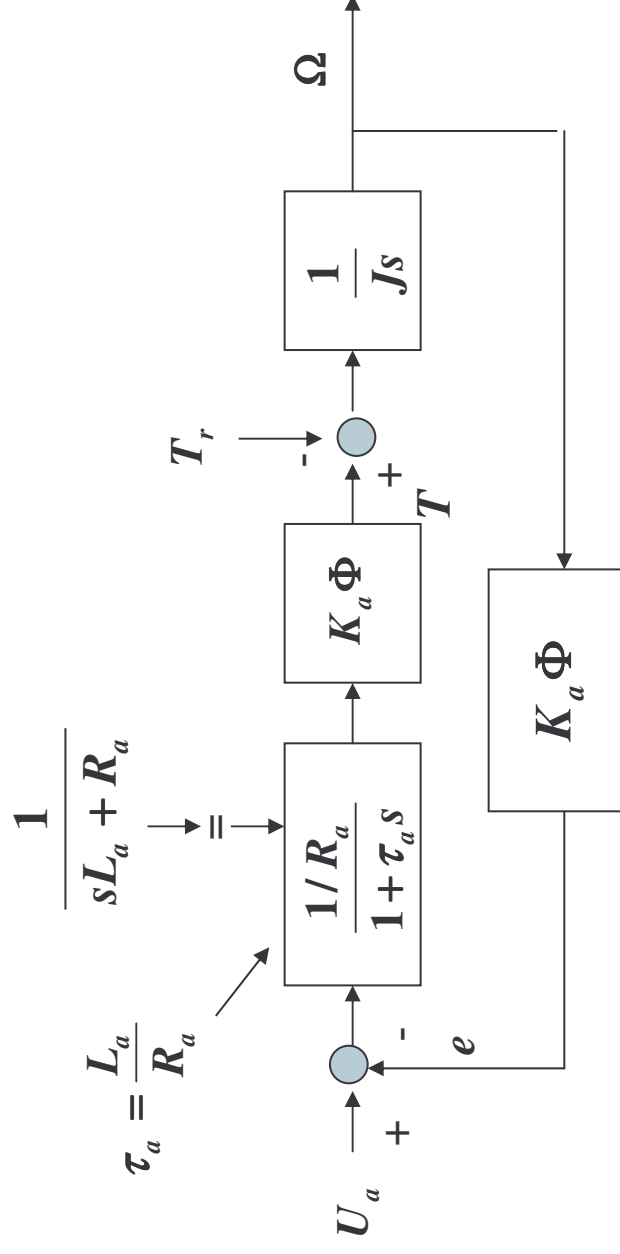
$$\left((U_a - K_a \Phi \Omega) K_a \Phi \frac{1}{R_a + sL_a} \right) - T_r = \frac{1}{Js} = \Omega$$

Máquina DC:

A equação:

$$\left((U_a - K_a \Phi \Omega) K_a \Phi \frac{1}{R_a + sL_a} - T_r \right) \frac{1}{Js} = \Omega$$

Equivale a:



Controlo:

Tal como foi já visto:

$$u_a = K_a \Phi \omega + R_a i_a + L_a \frac{di_a}{dt}$$
$$T = K_a \Phi i_a$$

Das equações anteriores, em regime estacionário e desprezando a queda de tensão em R_a , $U_a \approx e = K_a \Phi \omega$

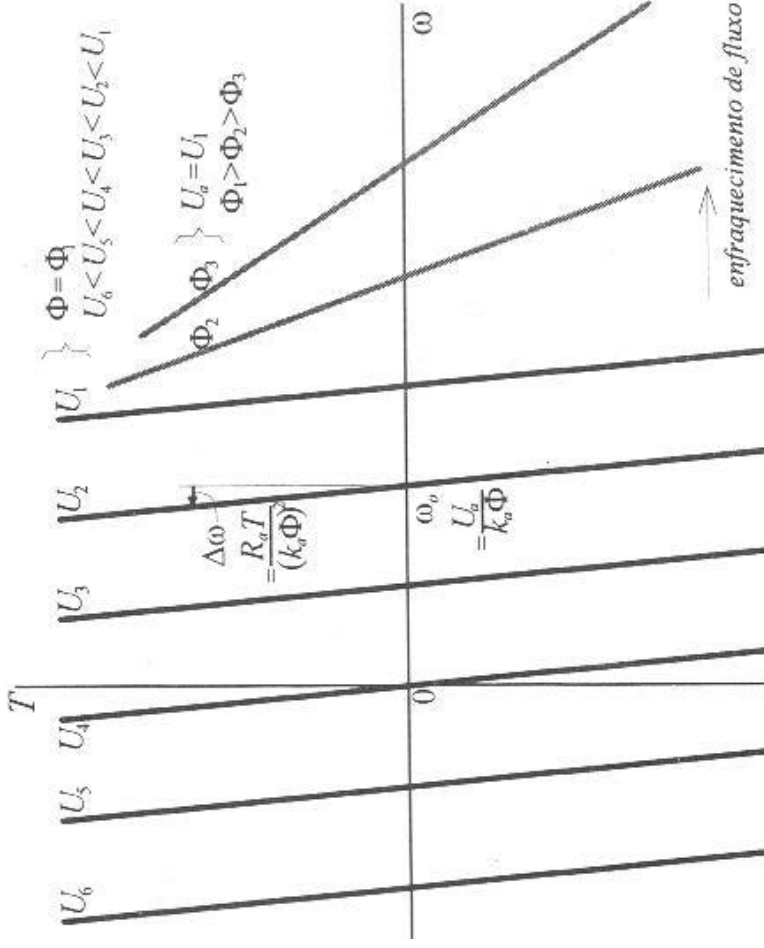
Assim o controlo da tensão U_a é um método eficaz de controlar a velocidade. Conjugando as duas equações anteriores o seu valor exacto é:

$$\omega = \frac{u_a}{K_a \Phi} - \frac{R_a T_r}{(K_a \Phi)^2}$$

Controlo:

Graficamente:

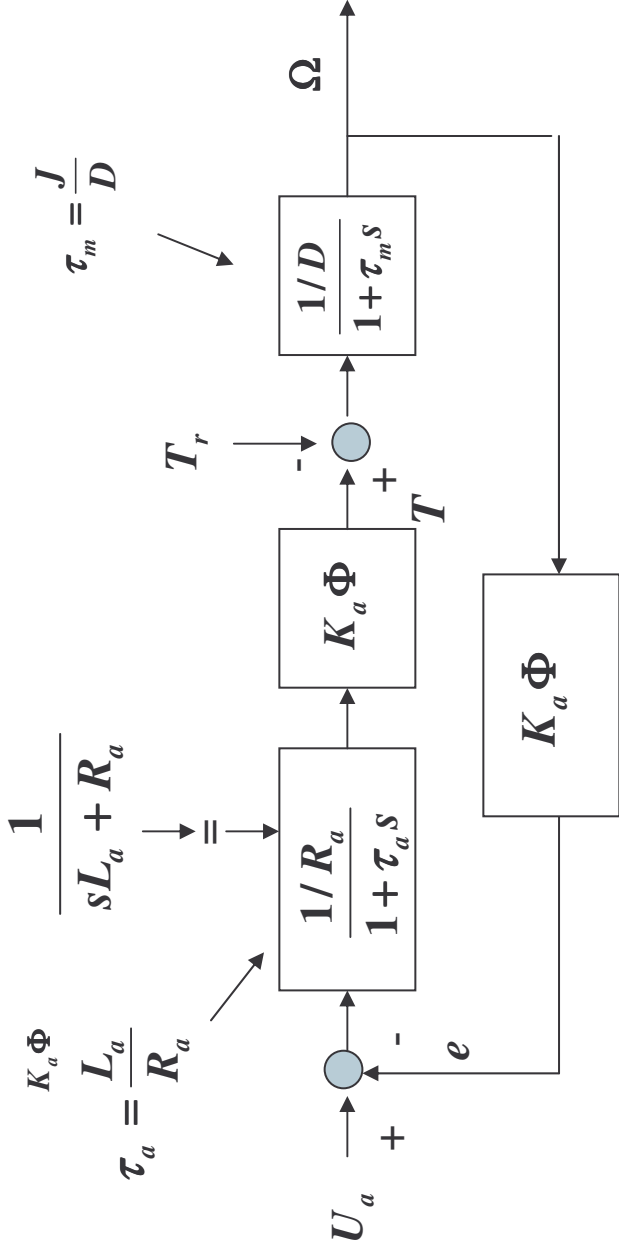
$$\omega = \frac{u_a}{K_a \Phi} - \frac{R_a T}{(K_a \Phi)^2}$$



Máquina DC:

Contando com as perdas por atrito do motor $T_m = D\omega$ ou eventualmente a carga com binário resistente proporcional à velocidade:

Neste caso:



Máquina DC:

Os pólos da FT são dados por: $(1 + s\tau_a)(1 + s\tau_m) + K_a^2 \Phi^2 \frac{1}{R_a} \frac{1}{D} = 0$

As soluções são:
$$s_1, s_2 = -\frac{1}{2\tau_a} \pm \frac{1}{2\tau_m} \pm \frac{1}{2} \sqrt{\left(\frac{1}{\tau_a} - \frac{1}{\tau_m} \right)^2 - \frac{4K_a^2 \Phi^2}{JL_a}}$$

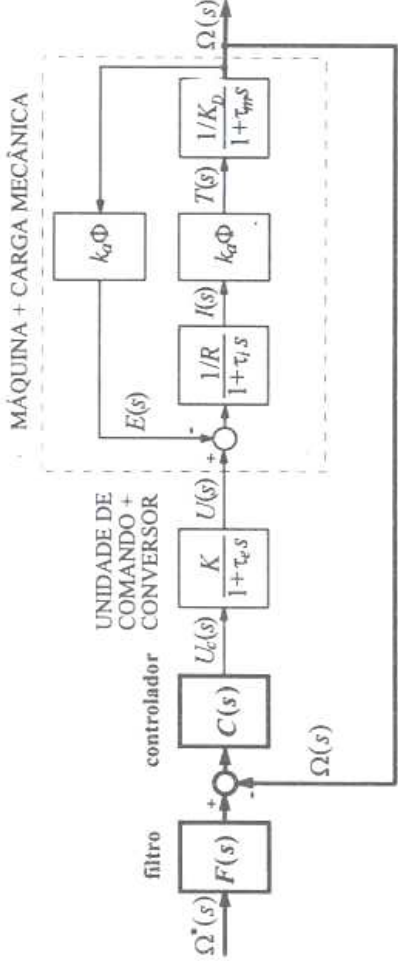
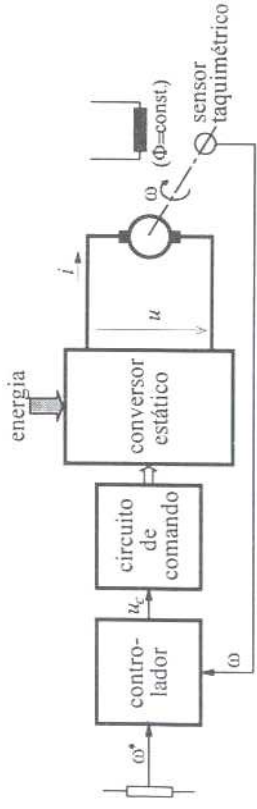
Caso S_1 e S_2 sejam reais, as evoluções de $\Delta\omega_m(t)$ (causadas por $\Delta U_a = C^{te}$ ou por $\Delta T_l = C^{te}$) são do tipo exponencial: $\Delta\omega_m(t) = A_1 e^{s_1 t} + A_2 e^{s_2 t}$

Caso S_1 e S_2 sejam complexas conjugadas, as evoluções de $\Delta\omega_m(t)$ serão do tipo oscilatório amortecido: $\Delta\omega_m(t) = C e^{-\alpha t} \cdot \cos(Bt + \psi)$

O momento de inércia total influencia a resposta, quando este é elevado a resposta tende para uma exponencial, valores reduzidos provocam uma resposta mais oscilatória.

Máquina DC:

Controlo de velocidade:



A relação entre transformadas de Laplace da velocidade ω , di tensão de comando u_c e do binário resistente T_r é a seguinte:

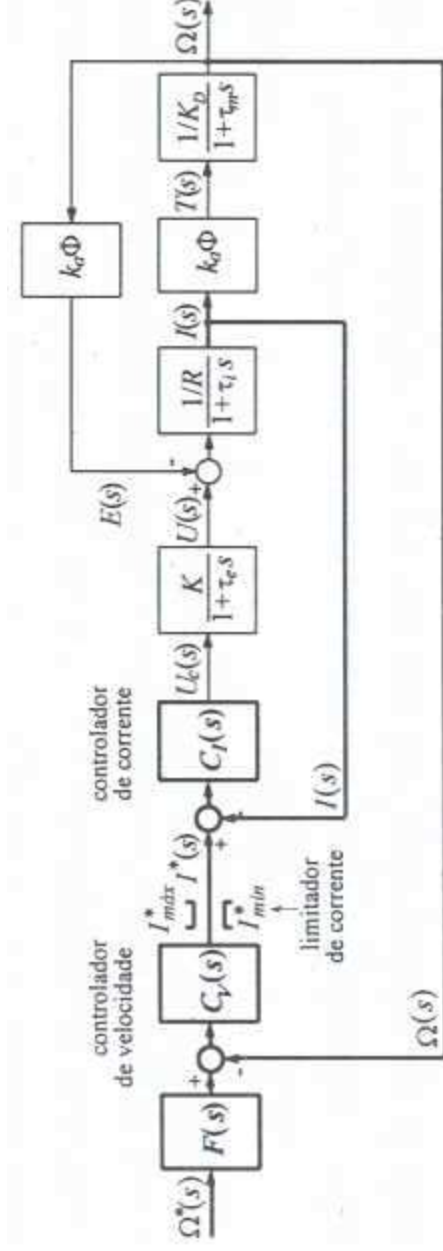
$$\Omega(s) = \frac{K \frac{k_\phi \Phi}{\tau_i J R} U_c(s) - \frac{1}{\tau_i J} (1 + \tau_i s) T_r(s)}{1 + \tau_e s \frac{s^2 + \frac{s}{\tau_i} + \frac{(k_\phi \Phi)^2}{\tau_i \tau_i J R}}{s^2 + \frac{s}{\tau_i} + \frac{(k_\phi \Phi)^2}{\tau_i \tau_i J R}}}$$

No caso de carga linear, i.e. $T_r = K_D \omega$, a FT entre o sinal de comando e a velocidade passa a ser

$$\Omega(s) = \frac{K \frac{k_\phi \Phi}{R K_D \tau_i \tau_m} U_c(s)}{1 + \tau_e s \frac{s^2 + \frac{s}{\tau_i} + \frac{(k_\phi \Phi)^2}{\tau_i \tau_i J R}}{s^2 + \frac{s}{\tau_i} + \frac{(k_\phi \Phi)^2}{\tau_i \tau_i J R}} + \frac{1}{\tau_i \tau_m} + \frac{1}{R K_D \tau_i \tau_m}} \quad \text{com } \tau_m = \frac{J}{K_D}$$

Máquina DC:

Para evitar uma subida muito rápida da corrente do conversor (ao tentar controlar) ou se limita a taxa de variação da entrada ou se utiliza um controlo de velocidade com subordinação da corrente:





DEE
IPT

ACCIONAMIENTOS ELECTROMECAÑICOS

Fim