

INSTITUTO POLITÉCNICO DE TOMAR ESCOLA SUPERIOR DE TECNOLOGIA DE TOMAR ENG. ELECTROTÉCNICA E COMPUTADORES/ ENG. INFORMÁTICA

Exame Época de Recurso de Controlo Digital / Controlo Inteligente (Com consulta parcial – duração: 2h15m)

15 de Fevereiro de 2006

Justifique convenientemente todas as suas respostas.

1. Um motor DC controlado em posição por tensão de armadura é descrito pelas seguintes equações diferenciais (ver Fig. 1):

$$T_{m}(t) = K_{T} \cdot i_{a}(t)$$

$$e_{g}(t) = K_{g} \cdot \dot{\theta}_{m}(t)$$

$$e_{a}(t) = e_{g}(t) + R_{a}i_{a}(t) + L_{a} \frac{di_{a}(t)}{dt}$$

$$J_{m} \ddot{\theta}_{m}(t) = T_{m}(t) - B_{m} \dot{\theta}_{m}(t)$$

$$e_{a}(t) = e_{g}(t) + R_{a}i_{a}(t) + L_{a} \frac{di_{a}(t)}{dt}$$

$$f_{m}(t) = T_{m}(t) - B_{m} \dot{\theta}_{m}(t)$$

$$e_{a}(t) = e_{g}(t) + R_{a}i_{a}(t) + L_{a} \frac{di_{a}(t)}{dt}$$

$$e_{a}(t) = e_{g}(t) + R_{a}i_{a}(t) + L_{a} \frac{di_{a}(t)}{dt}$$

$$f_{m}(t) = T_{m}(t) - B_{m} \dot{\theta}_{m}(t)$$

$$e_{a}(t) = e_{g}(t) + R_{a}i_{a}(t) + L_{a} \frac{di_{a}(t)}{dt}$$

$$f_{m}(t) = T_{m}(t) - B_{m} \dot{\theta}_{m}(t)$$

- Fig. 1
- a) (cot.: 2.5val.) Obtenha o modelo no espaço de estados considerando como variáveis de estado a velocidade, $\dot{\theta}_m$ e a corrente, i_a e variável de saída a velocidade $\dot{\theta}_m$.
- b) (cot.: 0.5 val.) Desenhe o diagrama de blocos correspondente (sistema em malha aberta).
- c) (cot.: 2.5 val.) Obtenha a Função de Transferência $\frac{\Omega(s)}{E_a(s)}$ a partir do modelo de espaço de estados obtido na alínea a).
- d) Pretende-se controlar o sistema em velocidade cumprindo as seguintes especificações de projecto:
 - Tempo de estabelecimento igual a 1 seg. (critério dos 2%)
 - Overshoot igual a 1% (0.001)
 - i) (cot.: 2.5 val.) Utilizando a fórmula de *Ackermann* calcule o vector de ganhos *K* do controlador por realimentação de estados de modo a satisfazer as especificações de projecto.

Considere os seguintes valores para parâmetros físicos do motor:

 $Jm = 0.01 \text{ kg.m}^2/\text{s}^2$

Bm = 0.1 Nms

Kg=Kt = 0.01 Nm/A

Ra = 1 ohm

La = 0.5 H

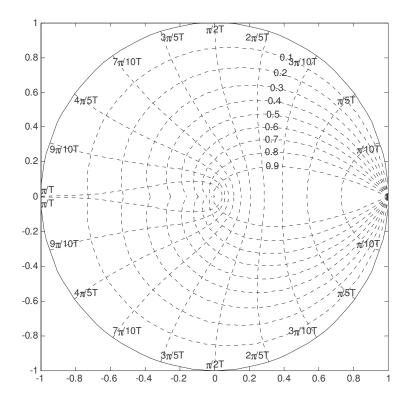
ii) (cot.: 2.5 val.) Calcule o ganho de referência de forma a obter uma resposta a degrau com erro estacionário nulo.

e) (cot.: 2.5 val.) Obtenha o equivalente discreto do modelo em espaço de estados, considerando h=0.2 seg.

Considere:

$$A = \begin{bmatrix} -10 & 1 \\ 0 & -2 \end{bmatrix} \qquad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 2 \end{bmatrix} \qquad C = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}$$

- f) (cot.: 2.0 val.) Assinale a região do plano complexo Z da Figura 2, onde devem estar localizados os pólos de forma a obedecer às seguintes especificações de projecto:
 - h=0.2 seg.
 - ξ ≥ 0.9
 - $w_n \ge 2\pi$ rad/s



- g) (cot.: 1.5 val.) Da análise anterior escolheram-se os pólos desejados em malha fechada em z_1 =0.2 e z_2 =0.2. Utilizando a fórmula de *Ackermann* calcule o vector de ganhos K do controlador por realimentação de estados.
- h) (cot.: 2.0 val.) Após uma análise mais cuidada verificou-se que existia um atraso no processo de uma amostra *h*. Obtenha o modelo de estado aumentado que contemple este atraso.
- i) (cot.: 1.5 val.) Não sendo possível medir fisicamente a corrente da armadura i_a , implemente um estimador corrente de ordem plena que tenha em conta o atraso referido na alínea anterior. Projecte o estimador localizando dois dos pólos em z_1 =0.1 e z_2 =0.1. (Não necessita de calcular o valor final dos ganhos do estimador desde que apresente correctamente e explicitamente os valores das matrizes da expressão final).