

## Departamento de Engenharia Electrotécnica Instituto Superior de Engenharia do Porto

# TESIS

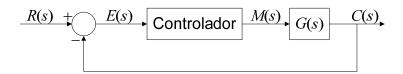
Teoria dos Sistemas

### **Controladores PID**

\_

Exercícios Propostos e Soluções

1. Considere o seguinte sistema de controlo:

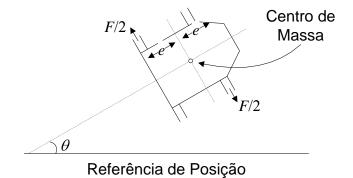


No qual:

- O processo controlado é  $G(s) = \frac{40}{10s^2 + 80s + 800}$
- O controlador é do tipo PID:  $m(t) = 20 \left[ e(t) + \frac{1}{T_i} \int_0^t e(t) dt + T_d \frac{de(t)}{dt} \right]$
- **a**) Admitindo que não existe acção integral  $(1/T_i = 0)$ , calcular  $T_d$  de modo que o amortecimento do sistema realimentado seja unitário.
- **b**) Para o valor de  $T_d$  calculado, determinar o valor máximo de  $1/T_i$  de modo a manter o sistema estável.

#### Solução:

- **a**)  $T_d = 0.216 \text{ s}$
- **b**)  $K_i < 50,6$
- 2. A figura seguinte é o esquema de um sistema de controlo de posição de um satélite:



Sendo:

2*e* - comprimento do satélite;

*J* - momento de inércia;

F/2 - força de reacção produzida por cada foguete

Supondo que o controlador é de tipo PD, o diagrama de blocos do sistema fica:

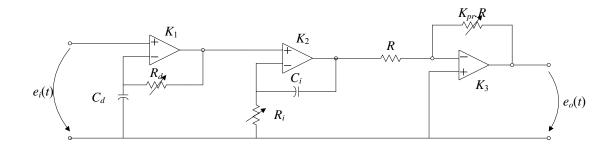
$$\underbrace{\frac{\theta_{l}(s)}{F_{l}(s)} + \underbrace{\frac{E(s)}{F_{l}(s)}}_{-1} \underbrace{\frac{E(s)}{F_{l}($$

Determine o valor da constante de tempo  $T_d$ , de modo que  $\zeta = 0.7$ .

#### Solução:

$$\begin{cases} 2 \cdot \zeta \cdot \omega_n = \frac{K_p \cdot T_d \cdot e}{J} \Leftrightarrow \begin{cases} T_d = 1, 4 \cdot \sqrt{\frac{J}{K_p \cdot e}} & s \\ \omega_n^2 = \frac{K_p \cdot e}{J} & c \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} \omega_n = \sqrt{\frac{K_p \cdot e}{J}} & \text{rad/s} \end{cases}$$

**3.** Considere o controlador apresentado na figura seguinte:



- a) Que tipo de acção de controlo produz o controlador indicado?
- **b**) Em que condições poderia este controlador estabilizar o controlo de posição de uma massa de inércia  $(T(s)=Js^2\theta(s))$ ?

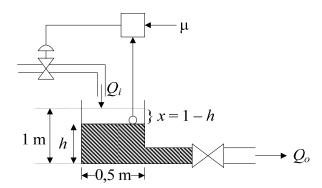
#### Solução:

a)

$$G(s) = \frac{E_o(s)}{E_i(s)} = \frac{E_1(s)}{E_i(s)} \cdot \frac{E_2(s)}{E_1(s)} \cdot \frac{E_o(s)}{E_2(s)} = -\frac{K_p}{s \cdot C_i \cdot R_i} - K_p \cdot s \cdot C_d \cdot R_d - \left(K_p + K_p \cdot \frac{C_d \cdot R_d}{C_i \cdot R_i}\right)$$

$$\mathbf{b)} \begin{cases} \frac{K \cdot \tau_d \cdot \tau_i + K \cdot \tau_d^2 - 1}{\tau_d} > 0 \\ K > 0 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} K > \frac{1}{\tau_d \cdot (\tau_d + \tau_i)} \\ -\frac{K_1 \cdot K_2 \cdot K_p}{J} > 0 \end{cases}$$

**4.** Considere o seguinte sistema de controlo de nível de um tanque cilíndrico:



O caudal da entrada é comandado por um controlador através da relação:

$$Q_i(t) = 0.125 \left[ x(t) + \int_0^t x(\tau) d\tau \right], \quad t \ge 0$$

sendo x(t) o desnível em metros relativamente ao valor desejado de 1 m.

Considerar que a válvula de saída foi bruscamente aberta, em t = 0, estando o sistema em repouso  $(h = 1 \text{ m}, q_o = 0 \text{ m}^3/\text{s})$ , originando um caudal de saída  $q_o(t) = 0.01h(t) \text{ m}^3/\text{s}$ . Considere ainda que  $q_i(t) - q_o(t) = A.(dh(t)/dt)$ .

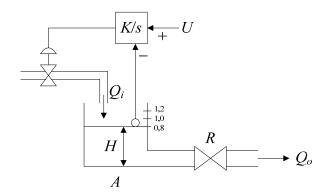
Nestas condições determinar:

- a) A expressão de x(t) em função do tempo.
- **b)** A altura do liquido no tanque, em regime estacionário. Justifique.

#### Solução:

**a**) 
$$x(t) = 0.07 \cdot e^{-0.344 \cdot t} \cdot \text{sen}(0.72 \cdot t)$$

- **b)** Em regime estacionário  $x(t) \rightarrow 0$  m, logo  $h(t) \rightarrow 1$  m
- **5.** O sistema apresentado na figura seguinte viu a sua referência ser ajustada para o valor 1 m.



Considere que a acção do controlador (acção integral) é:  $Q_i(s) = \frac{K}{s} [U(s) - H(s)]$  sendo a Função de Transferência do tanque:  $\frac{H(s)}{Q_i(s)} = \frac{1}{s \cdot A + \frac{1}{R}}$ .

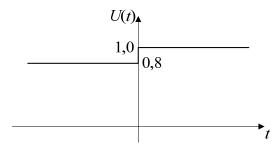
Sendo:

$$A = 1 \text{ m}^2$$

$$K = 0.1$$

$$R = 9.88 \text{ s/m}^{-2}$$

- a) Qual a frequência natural e qual o coeficiente de amortecimento do sistema?
- **b**) Qual a sua resposta temporal ao seguinte sinal de entrada:



c) Reduzir o ganho para metade e voltar a calcular  $\zeta$ ,  $\omega_n$ ,  $t_r$ ,  $t_s$ .

#### Solução:

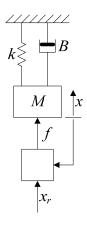
$$\mathbf{a)} \quad \begin{cases} \zeta = 0.16 \\ \omega_n = 0.316 \ rad \ / \ s \end{cases}$$

**b**) 
$$t_p = 10 \text{ s}$$
;  $t_s = 80 \text{ s}$ ;  $h_{max}(t_p) = 0.32 \text{ m}$ 

c) 
$$\omega_n = 0.223 \text{ rad/s}$$
;  $\zeta = 0.227$ 

5

**6.** O controlador (proporcional) do sistema de controlo de posição da figura apresentada abaixo fornece uma força  $f = A(x_r - x)$ .



Sendo:

M = 1 Kg

A = 5

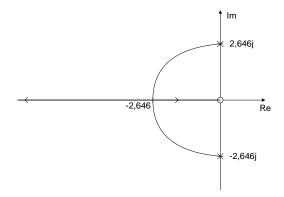
 $k = 2 \text{ Nm}^{-1}$ 

a) Desenhar o Lugar Geométrico de Raízes do sistema com *B* como parâmetro.

**b**) Determinar *B* de modo que o sistema não oscile.

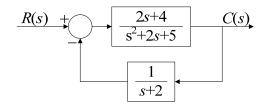
## Solução:

a)



**b**)  $B \ge 2\sqrt{7}$ 

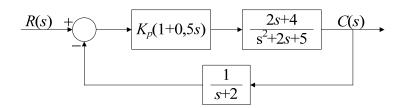
7. Considere o seguinte sistema em malha fechada.



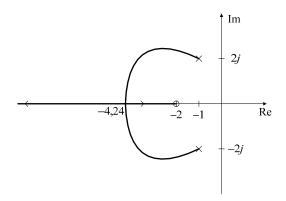
- a) Redesenhe o sistema incluindo um controlador PD, com a expressão  $G_c = k_p(1+0.5s)$ .
- **b**) Recorrendo ao lugar de Raízes (directo) analise a estabilidade do sistema com o controlador.
- c) Que valor deveria ter a constante proporcional para que o sistema apresentasse um amortecimento de 0,866.

#### Solução:

a)

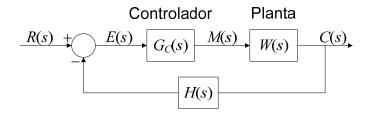


b)



O sistema é estável para  $K_p > 0$ 

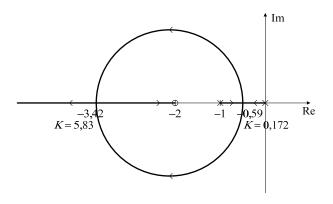
- **c**)  $K_p = 5,46$
- **8.** Considere o seguinte sistema de controlo de temperatura de um forno cuja planta é do género  $W(s) = \frac{1}{s(s+1)}$  e o controlador é do tipo  $m(t) = 2 \cdot K \cdot e(t) + K \cdot \frac{de(t)}{dt}$ .



- a) Que tipo de controlador está implementado no controlo do sistema?
- **b**) Esboce o lugar geométrico das raízes deste sistema, em função da variação de K e considerando que tem realimentação unitária. Defina as zonas de comportamentos típicos, em função de K.

#### Solução:

- a) Controlador PD
- b)

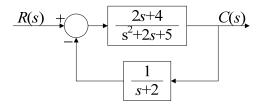


Para  $0 \le K \le 0.172$  e  $K \ge 5.83 \rightarrow \zeta \ge 1$ , logo o sistema não oscila (sobreamortecido)

Para K=0,172 e  $K=5,83 \rightarrow \zeta=1$ , logo o sistema não oscila (criticamente amortecido)

Para  $0,172 \le K \le 5,83 \to 0 \le \zeta \le 1$ , logo o sistema oscila (subamortecido)

**9.** Considere o seguinte sistema em malha fechada.

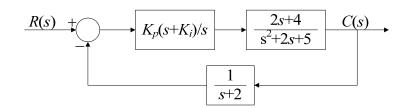


- a) Redesenhe o sistema incluindo um controlador PI:  $m(t) = K_p [e(t) + K_i] e(t) dt$ ].
- b) Quais são as alterações que este controlador introduz no comportamento do sistema.

c) Analise a estabilidade do sistema com o controlador.

#### Solução:

**a**)



- **b)** O controlador é do tipo PI, pelo que introduz mais um pólo. O sistema passa a ser de terceira ordem.
- c) Recorrendo ao Critério de Estabilidade de Routh-Hurwitz verifica-se que para o sistema ser estável têm que se verificar simultaneamente as seguintes condições:  $K_pK_i > 0$  e  $K_p(2 K_i) > -5$ .