

Introducción al control industrial

Parcial 1 - (30 puntos) - 2013

Ejercicio 1 (correcto +2 puntos; incorrecto -0,5 punto)

Respuesta correcta: ∇

Ejercicio 2 (11 puntos)

1. MVE

Primera cardinal según x: $M\ddot{x} = f - Kx - B\dot{x}$

Vínculo entre coordenadas: $x = r\theta$

Segunda cardinal a la polea: $J\ddot{\theta} = T_m - f \cdot r$; $T_m = K_m \cdot i$

Malla eléctrica del motor de CC: $v = Ri + e$; $e = K_m \dot{\theta}$

Operando:

$$J\ddot{\theta} = K_m \left(\frac{v - K_m \dot{\theta}}{R} \right) - f \cdot r \Rightarrow f = \frac{K_m}{Rr} \cdot v - \frac{K_m^2}{Rr} \cdot \dot{\theta} - \frac{J}{r} \cdot \ddot{\theta}$$

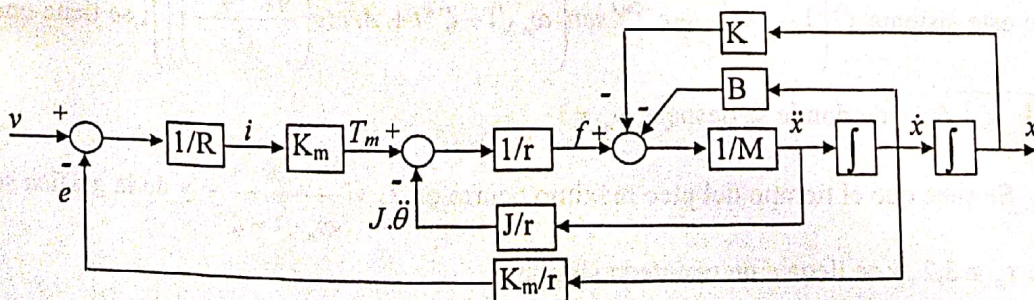
$$M\ddot{x} = \frac{K_m}{Rr} \cdot v - \frac{K_m^2}{Rr} \cdot \frac{\dot{x}}{r} - \frac{J}{r} \cdot \frac{\ddot{x}}{r} - Kx - B\dot{x} \Rightarrow \boxed{\left(M + \frac{J}{r^2} \right) \ddot{x} = \frac{K_m}{Rr} \cdot v - \left(B + \frac{K_m^2}{Rr^2} \right) \dot{x} - Kx}$$

Matricialmente:

$$\begin{bmatrix} \ddot{x} \\ \dot{x} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{B'}{M'} & -\frac{K}{M'} \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{x} \\ x \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{K_m}{Rr \cdot M'} \\ 0 \end{bmatrix} \cdot [v]$$

$$[x] = [0 \quad 1] \begin{bmatrix} \dot{x} \\ x \end{bmatrix} + [0][v]$$

donde $M' = M + J/r^2$ y $B' = B + K_m^2/Rr^2$



$$2. \text{ Transferencia } \frac{X}{V}(s) = \frac{K_m/R.r}{M'.s^2 + B'.s + K} = \frac{G.\omega_n^2}{s^2 + 2.\zeta.\omega_n.s + \omega_n^2}$$

G es la ganancia en continua, luego: $G = 0,05$

A la frecuencia $3,18 \text{ Hz} = 20 \text{ rad/s}$, el desfase es -90° , que en un sistema de 2° orden se da siempre en ω_n . Por lo tanto, $\omega_n = 20$

El módulo en $\omega = \omega_n$ dice que vale G , luego: $|H(j.\omega_n)| = G = \frac{G.\omega_n^2}{|j.2.\zeta.\omega_n^2|} = \frac{G}{2.\zeta}$, de donde se tiene que $\zeta = 0,5$

Finalmente, la transferencia queda $\frac{X}{V}(s) = \frac{20}{s^2 + 20s + 400}$

Como $\zeta < 1/\sqrt{2}$, hay fenómeno de resonancia

Ejercicio 3 (8 puntos)

La forma de la respuesta escalón se puede asociar a la de un sistema de 2° orden sin ceros subamortiguado, cuya función de transferencia se puede expresar como:

$$\frac{G.\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \text{ con } \zeta < 1$$

El tamaño de la entrada es 2 y el valor de régimen de la salida es 5, por lo que la ganancia en régimen es $G = \frac{5}{2} = 2,5$

El pico máximo de la salida es 7, por lo que el sobretiro es: $ST = \frac{(7-5)}{5} = 0,4 = 40\%$. Como

$$\zeta^2 = \frac{\ln^2(ST)}{\ln^2(ST) + \pi^2}, \text{ se obtiene el valor de } \zeta = 0,28$$

Finalmente, se puede observar que:

1) La distancia entre picos es de aproximadamente 6,5 segundos. Por la expresión de la respuesta

$$\text{temporal de este sistema } G \left(1 - \frac{1}{\sqrt{1-\zeta^2}} e^{-\zeta\omega_n t} \text{sen} \left(\omega_n \sqrt{1-\zeta^2} t + \text{Arctg} \left(\frac{\sqrt{1-\zeta^2}}{\zeta} \right) \right) \right), \text{ se tiene que}$$

$$2.\pi = \omega_n \cdot \sqrt{1-\zeta^2} \cdot 6,5; \text{ de donde se despeja } \omega_n = 1$$

2) Otra forma. Se sabe que el tiempo del pico máximo ocurre en $t_p = \frac{\pi}{\omega_n \sqrt{1-\zeta^2}}$ y de la gráfica se observa que $t_p \cong 3,2$, y se llega a un resultado similar.

3) Una más: De la gráfica, el tiempo de asentamiento al 5% es algo menor a 11 segundos (entre 10,7 y 10,8) y como el $t_s^{5\%} \cong \frac{3}{\zeta\omega_n}$ con $0 < \zeta < 0,6$, operando se llega a un resultado similar.

Ejercicio 4 (9 puntos)

1. Ecuaciones dinámicas del sistema.

Una ecuación es dada: $\dot{V} = 0,05.V_{ref} - \frac{1}{3 + R_t}$, donde $R_t = R_0(1 - \alpha.T_f)$

La otra se tiene del balance térmico al tanque: $C_c.\dot{T}_f = c.q.(T_i - T_f) + P$, donde P es la potencia eléctrica entregada por la resistencia R_p y vale: $P = \frac{V^2}{R_p}$

2. i) Linealizar el sistema entorno del punto de equilibrio P^{eq} : $T_i^{eq} = 290$ K $T_f^{eq} = 310$ K
Las relaciones en el punto de equilibrio son:

$$(1) \quad 0 = 0,05.V_{ref}^{eq} - \frac{1}{3 + R_0.(1 - \alpha.T_f^{eq})} \text{ de donde } V_{ref}^{eq} = \frac{20}{3 + 100.(1 - 3.10^{-3}.310)} = 2 [V]$$

$$(2) \quad 0 = c.q.(T_i^{eq} - T_f^{eq}) + \frac{(V^{eq})^2}{R_p} \text{ de donde } V^{eq} = \sqrt{0,01.2000.0,01.(310 - 290)} = 2 [V]$$

La linealización resulta:

$$\dot{v} = 0,05.v_{ref} - \frac{R_0.\alpha}{(3 + R_0.(1 - \alpha.T_f^{eq}))^2}.t_f = 0,05.v_{ref} - 0,003.t_f$$

$$i_f = \frac{c.q}{Cc}.(t_i - t_f) + \frac{2.V^{eq}}{Cc.R_p}.v = 0,04.(t_i - t_f) + 0,8.v$$

ii) El modelo matricial en variables de estado queda:

$$\begin{bmatrix} \dot{v} \\ i_f \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -0,003 \\ 0,8 & -0,04 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v \\ t_f \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0,05 & 0 \\ 0 & 0,04 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{ref} \\ t_i \end{bmatrix}$$

$$t_f = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v \\ t_f \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{ref} \\ t_i \end{bmatrix}$$