

## Introducción al control industrial

### Parcial 1 - (30 puntos) – 2019

**Ejercicio 1** (Total 4 puntos: 0,5 puntos por correcta; -0,5 puntos por incorrecta)

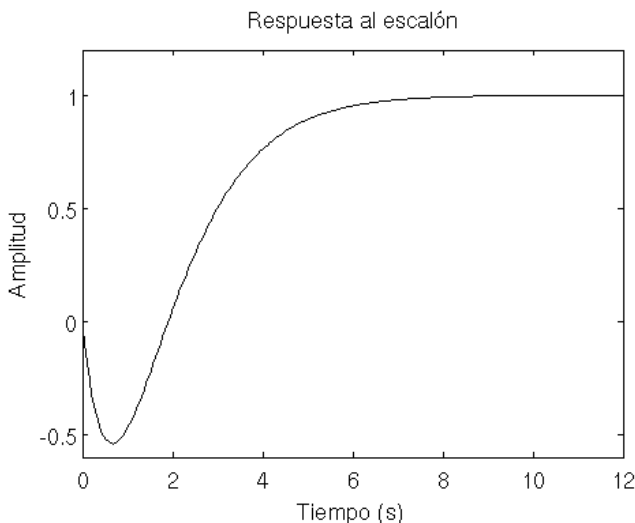
Considere los siguientes sistemas de entrada  $u(t)$  y salida  $y(t)$ , e indique si son lineales y si son estables (BIBO).

1.  $y(t) = a.u(t) + b \quad a, b > 0$
2.  $y(t) = e^{-t} . u(t - T) \quad T > 0$
3.  $y(t) = a.\text{sen}[u(t)] \quad a > 0$
4.  $y(t) = \text{sgn}[u(t)]$

	¿Lineal?		¿Estable?	
	Sí	No	Sí	No
1		X		X
2	X		X	
3		X	X	
4		X		X

**Ejercicio 2** (5 puntos)

Considere un sistema descrito por una función de transferencia racional, de coeficientes reales, cuyos polos son  $p_1$  y  $p_2$  y su único cero es  $z_1$ . En la figura se muestra la respuesta a escalón de este sistema. Complete la tabla, definiendo con cruces, un conjunto coherente de proposiciones verdaderas y justifique la elección de ese conjunto.



	< 0	= 0	> 0
$\text{Re}(p_1)$	x		
$\text{Im}(p_1)$		x	
$\text{Re}(p_2)$	x		
$\text{Im}(p_2)$		x	
$\text{Re}(z_1)$			x
$\text{Im}(z_1)$		x	

- Sistema es estable implica parte real de  $p_1$  y  $p_2$  tienen parte real negativa
- $p_1$  y  $p_2$  deben ser reales porque sino serían complejos conjugados y la respuesta presentaría una oscilación amortiguada.

$$H(s) = \frac{K \cdot (s - z_1)}{(s - p_1)(s - p_2)}$$

$$Y(s) = \frac{K \cdot (s - z_1)}{(s - p_1)(s - p_2)} \cdot \frac{1}{s}$$

$$y(t) = \frac{-K \cdot z_1}{p_1 \cdot p_2} + \frac{K(p_1 - z_1)}{(p_1 - p_2) \cdot p_2} e^{-p_1 t} - \frac{K(p_2 - z_1)}{(p_1 - p_2) \cdot p_2} e^{-p_2 t}$$

$$\dot{y}(0) = -\frac{K(p_1 - z_1)}{(p_1 - p_2) \cdot p_2} + \frac{K(p_2 - z_1)}{(p_1 - p_2) \cdot p_2} = K < 0$$

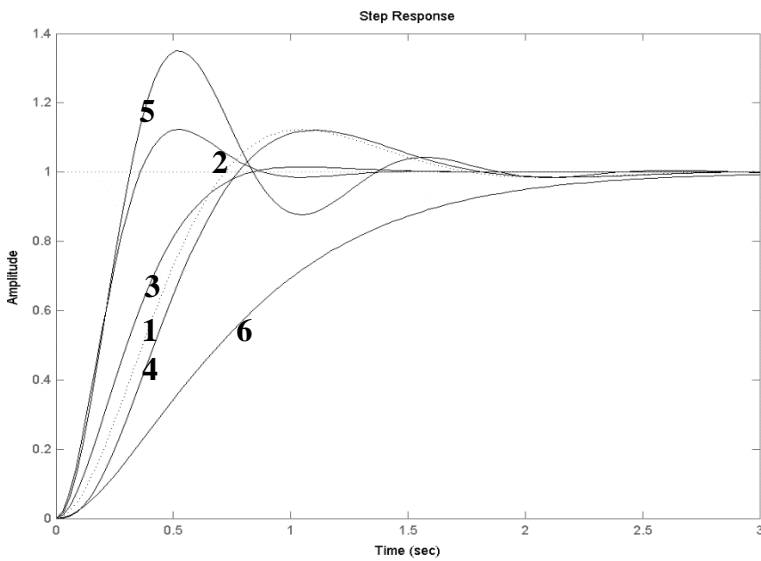
$$p_1 \cdot p_2 > 0$$

$$\frac{-K \cdot z_1}{p_1 \cdot p_2} = 1$$

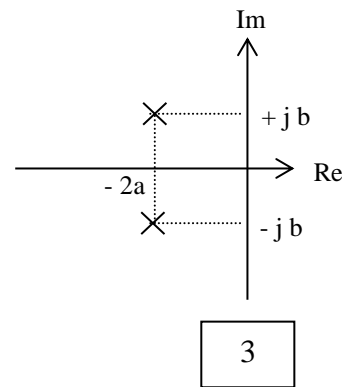
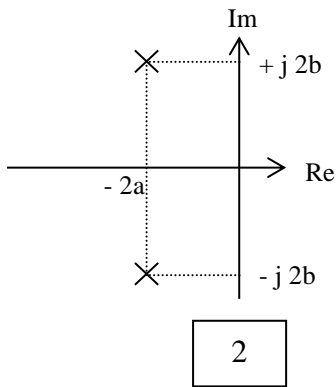
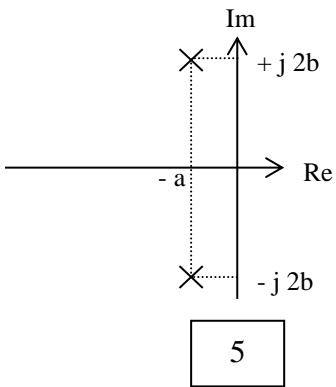
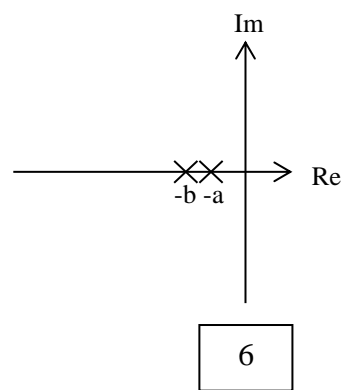
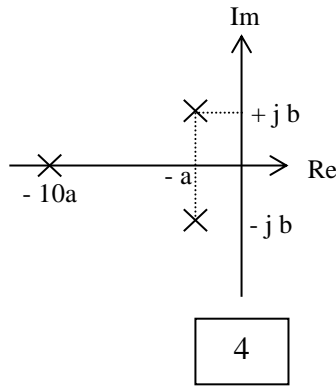
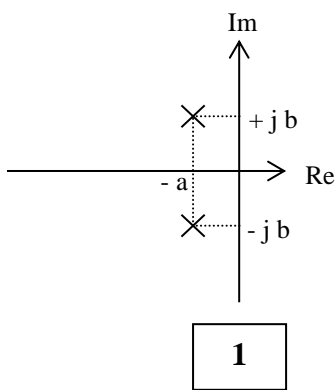
$$-K \cdot z_1 > 0$$

$$z_1 > 0$$

**Ejercicio 3** (Total 6 puntos: 2 puntos por correcta; hasta -1 punto por incorrecta)



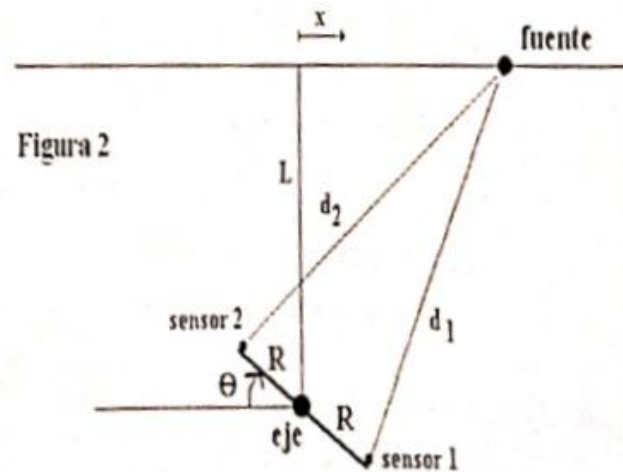
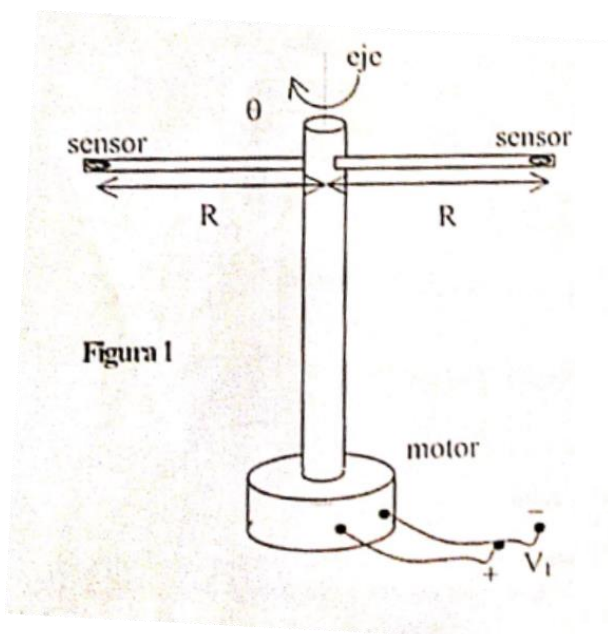
En la figura se muestran las respuestas a escalón (normalizadas a valor final 1) de 6 sistemas lineales e invariantes en el tiempo. El patrón de ceros y polos de cada uno de los sistemas se reproduce a continuación. Asocie cada una de las respuestas con el patrón adecuado. A modo de ejemplo, al primer patrón corresponde la respuesta n° 1 (identificada por el trazo punteado en la figura).



**Ejercicio 4** (15 puntos)

Se considera el mecanismo posicionador de la **figura 1**. El dispositivo consta de un eje acoplado a un motor de continua en el cual se sostienen dos sensores. La distancia de los sensores al eje es **R**. El objetivo del mecanismo es seguir una fuente puntual de señal que se mueve en una guía a una distancia **L** del eje de giro (**figura 2**). Los sensores entregan un voltaje de la forma:

$$V = K \left( \frac{1}{d_1^2} - \frac{1}{d_2^2} \right) \quad , \text{ donde } d_i \text{ es la distancia de los sensores a la fuente.}$$



1) El sensado

Del análisis de la geometría del dispositivo de sensado en relación a la posición de la fuente de luz, se puede extraer que:

- $d_1^2 = L^2 + x^2 + R^2 + 2.R.(L.\text{sen}(\theta) - x.\text{cos}(\theta))$
- $d_2^2 = L^2 + x^2 + R^2 + 2.R.(x.\text{cos}(\theta) - L.\text{sen}(\theta))$

Linealizar la ecuación del dispositivo de sensado que vincula el voltaje **V** con la posición **x** de la fuente y el ángulo de giro **θ**, en un entorno del punto  $x_0 = 0$  y  $\theta_0 = 0$ .

Utilice los siguientes valores luego de obtenido el modelo linealizado:  $K=9$  ;  $L=2\text{m}$  ;  $R=0.5\text{m}$

2) El mecanismo

- a. Para extraer un modelo del comportamiento del mecanismo se realizó un ensayo de respuesta al escalón que se muestra en las figuras 3 y 4 (el ensayo fue realizado con el mecanismo completamente montado, o sea, incluye el motor y su carga). Hallar las ecuaciones que rigen la dinámica del motor.
- b. Considerando que la entrada al motor es la señal  $v$  (linealizada) de la parte 1, hallar la transferencia entre  $x$  (entrada) y  $\theta$  (salida). Hallar un modelo en variables de estado. Expresarlo matricialmente.

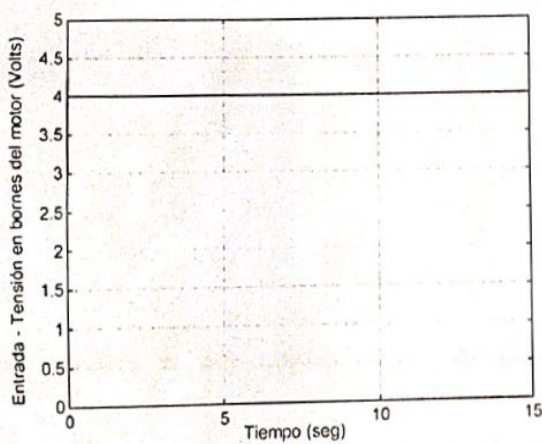


Figura 3

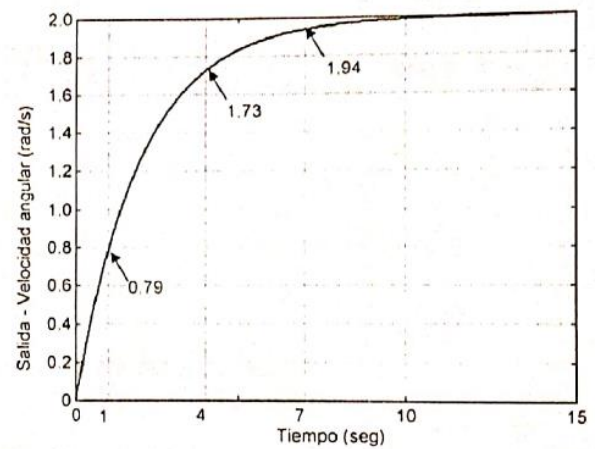


Figura 4

3) El control y su estabilidad

- a. Determine los valores de los márgenes de estabilidad relativa del sistema de control.
- b. Determine el rango de estabilidad ante posibles variaciones del valor de la constante  $K$  del dispositivo de sensado.

$$I) \quad v = k \left( \frac{1}{d_1^2} - \frac{1}{d_2^2} \right)$$

$$d_1^2 = L^2 + x^2 + R^2 + 2R(L \operatorname{sen} \theta - x \operatorname{cos} \theta)$$

$$d_2^2 = L^2 + x^2 + R^2 - 2R(L \operatorname{sen} \theta - x \operatorname{cos} \theta)$$

$$\tilde{v} = \frac{\partial v}{\partial x} \Big|_{x_0, \theta_0} \cdot \tilde{x} + \frac{\partial v}{\partial \theta} \Big|_{x_0, \theta_0} \cdot \tilde{\theta}$$

$$\frac{\partial v}{\partial x} = k \left[ (-1) \cdot \frac{2x + 2R(-\operatorname{cos} \theta)}{(d_1^2)^2} - (-1) \cdot \frac{2x - 2R(-\operatorname{cos} \theta)}{(d_2^2)^2} \right] = 2k \left[ \frac{R \operatorname{cos} \theta - x}{(d_1^2)^2} + \frac{R \operatorname{cos} \theta + x}{(d_2^2)^2} \right]$$

$$\frac{\partial v}{\partial x} \Big|_{x_0, \theta_0} = 2k \left[ \frac{R}{(L^2 + R^2)^2} + \frac{R}{(L^2 + R^2)^2} \right] = \frac{4kR}{(L^2 + R^2)^2}$$

$$\frac{\partial v}{\partial x} \Big|_{x_0, \theta_0} \approx 0,111 \cdot k \approx 1,09965$$

$$\frac{\partial v}{\partial \theta} = k \left[ (-1) \cdot \frac{2R(L \operatorname{cos} \theta + x \operatorname{sen} \theta)}{(d_1^2)^2} - (-1) \cdot \frac{-2R(L \operatorname{cos} \theta + x \operatorname{sen} \theta)}{(d_2^2)^2} \right] = -2kR \left[ \frac{L \operatorname{cos} \theta + x \operatorname{sen} \theta}{(d_1^2)^2} + \frac{L \operatorname{cos} \theta + x \operatorname{sen} \theta}{(d_2^2)^2} \right]$$

$$\frac{\partial v}{\partial \theta} \Big|_{x_0, \theta_0} = -2kR \left[ \frac{L}{(R^2 + L^2)^2} + \frac{L}{(R^2 + L^2)^2} \right] = -\frac{4kRL}{(L^2 + R^2)^2}$$

$$\frac{\partial v}{\partial \theta} \Big|_{x_0, \theta_0} \approx -0,221 \cdot k \approx -2$$

$$\tilde{v} = \tilde{x} - 2\tilde{\theta}$$

$$II) a) \quad V_i = \frac{4}{3}$$

Asumo modelo de 1er orden para el motor :  $\frac{w}{V_i}(s) = \frac{G}{2s+1}$

De la gráfica, estimamos el valor final de  $w(t)$  en 2 rad/s  $\Rightarrow G = \frac{2}{4} = 0,5 \text{ rad/s}$

La respuesta al escalón sería :  $w(t) = 4 \cdot G \cdot (1 - e^{-t/2}) = 2(1 - e^{-t/2})$

En  $t=1$ ,  $w(t) = 0,79 \Rightarrow 1 - \frac{0,79}{2} = e^{-1/2} \Rightarrow \tau = 1,99 \text{ s} \Rightarrow \tau = 2 \text{ s}$

Verifico otro punto :  $t=4$ ,  $w(t) = 1,729 \approx 1,73 \checkmark$

$$\Rightarrow \frac{w}{V_i} = \frac{0,5}{2s+1} \Rightarrow \frac{\theta}{V_i}(s) = \frac{0,5}{s(2s+1)}$$

$$b) \begin{cases} [s(2s+1)] \theta(s) = 0,5 \cdot V(s) \\ V(s) = X(s) - 2\theta(s) \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} [s(2s+1)] \theta(s) = 0,5(X(s) - 2\theta(s)) \\ (2s^2 + s + 1)\theta(s) = 0,5 \cdot X(s) \end{cases}$$

$$\frac{\theta}{X}(s) = \frac{0,5}{2s^2 + s + 1}$$

Nota: si  $k$  fuera variable  $\Rightarrow V(s) = \frac{k}{s} \cdot (X(s) - 2\theta(s))$

III) a) La transf. en lazo abierto es:  $H^a(s) = \frac{K}{g} \cdot \frac{\theta}{V_z}(s) \cdot Z = \frac{K}{g} \cdot \frac{1}{s(2s+1)}$

Polos en  $s = -0,5$  y  $s = 0$

Como la fase nunca cruza los  $-180^\circ \Rightarrow$   $M_G = \infty$

$$|H^a(j\omega_c)| = 1 \xrightarrow{K=g} \omega \sqrt{1+(2\omega)^2} = 1 \rightarrow \omega^2(1+4\omega^2) = 1$$

$$\text{Sea } x = \omega^2 \rightarrow 4x^2 + x - 1 = 0 \Rightarrow x = \frac{-1 \pm \sqrt{1+16}}{8} \xrightarrow{x > 0} x = 0,39$$

$$\Rightarrow \omega_c = 0,625 \text{ rad/s}$$

$$\text{Arg}\{H^a(j\omega_c)\} = -90^\circ - \text{Arctg}(2\omega_c) = -141,3^\circ \Rightarrow$$
 $M_F = 38,7^\circ$

b) Como  $K$  aparece como un factor multiplicativo en el numerador de  $H^a(s)$  y  $M_G$  es infinito  $\Rightarrow$   $\forall K > 0$  el sist. es estable