

# CONTROL BÁSICO

TEMAS:

- Errores en estado estacionario
- Diseño de reguladores PI y PD en bucle cerrado por método frecuencial

Facultad de Ingeniería – UNER  
Carrera: Bioingeniería

---

---

---

---

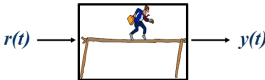
---

---

---

# ESTABILIDAD

¿Qué es la ESTABILIDAD?



**Definición BIBO** (por su sigla en Ingles Boundet input – Boundet Output)

El sistema es ESTABLE si toda entrada acotada produce una salida total Acotada

---

---

---

---

---

---

---

# ESTABILIDAD RELATIVA

- o Margen de Ganancia (MG): es la ganancia adicional que puede incrementarse en un sistema para llevarlo al borde de la inestabilidad.

$$MG = \frac{1}{|G(jw).H(jw)|_{w1}} = \frac{K_{critico}}{K_{trabajo}} \quad W1=frecuencia de cruce de fase$$

En decibels  $MG [db] = 20 .log MG = -20 .log |G(jw1).H(j w1)|$

- o Margen de Fase (MF): es la cantidad de retardo de fase adicional, en la frecuencia de cruce de ganancia, que lleva al sistema al borde de la inestabilidad.

$$MF= 180^{\circ} +q$$

---

---

---

---

---

---

---

ESTABILIDAD RELATIVA

Para ESTABILIDAD se requiere que el MG en [db] y el MF sean positivos.

Para una buena estabilidad relativa el MF y MG se recomienda que se encuentren entre:

$$MF > 30^\circ$$
  
y  
$$MG > 6 \text{ [db]}$$

---

---

---

---

---

---

---

Errores Estáticos

★ Función de transferencia en Lazo Abierto

$$G(s)H(s) = \frac{K(T_z s + 1)(T_p s + 1) \cdots (T_m s + 1)}{s^N (T_1 s + 1)(T_2 s + 1) \cdots (T_p s + 1)}$$

★ Tipo de un sistema de control

- Definición
  - ⦿ Tipo N según el exponente N del polo en el origen (no es el orden)
- Propiedades
  - ⦿ Al aumentar
    - ✦ AUMENTA LA EXACTITUD
    - ✦ EMPEORA LA ESTABILIDAD
  - ⦿ Existe un compromiso entre exactitud y estabilidad

---

---

---

---

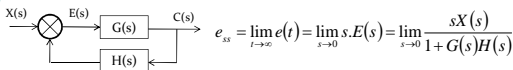
---

---

---

Errores Estáticos

★ Error Estacionario:



★ Caracterización del error estacionario

- Clasificación según función de transferencia en Lazo Abierto
  - ⦿ Definen el tipo de un sistema
- Coeficientes Estacionarios definidos por las entradas
  - ⦿ Escalón
  - ⦿ Rampa
  - ⦿ Parábola

---

---

---

---

---

---

---

## Errores Estáticos

### ★ Coeficiente estático de error de posición

- Se define para una entrada escalón

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{sX(s)}{1 + G(s)H(s)} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s}{1 + G(s)H(s)} \frac{1}{s} = \frac{1}{1 + G(0)H(0)}$$

$$e_{ss} = \frac{1}{1 + K_p} \quad \text{siendo} \quad K_p = G(0)H(0)$$

- Para sistemas de tipo 0

$$e_{ss} = \frac{1}{1 + K_p}$$

- Para sistemas de tipo 1 o mayor

$$e_{ss} = 0$$

## Errores Estáticos

### ★ Coeficiente estático de error de velocidad

- Se define para una entrada rampa

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{sX(s)}{1 + G(s)H(s)} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s}{1 + G(s)H(s)} \frac{1}{s^2} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{sG(s)H(s)}$$

$$e_{ss} = \frac{1}{K_v} \quad \text{siendo} \quad K_v = \lim_{s \rightarrow 0} sG(s)H(s)$$

- Para sistemas de tipo 0

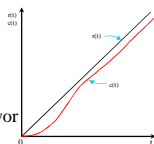
$$e_{ss} = \infty$$

- Para sistemas de tipo 1

$$e_{ss} = \frac{1}{K_v}$$

- Para sistemas de tipo 2 o mayor

$$e_{ss} = 0$$



## Errores Estáticos

### ★ Coeficiente estático de error de aceleración

- Se define para una entrada tipo parábola

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{sX(s)}{1 + G(s)H(s)} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s}{1 + G(s)H(s)} \frac{1}{s^3} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{s^2 G(s)H(s)}$$

$$e_{ss} = \frac{1}{K_a} \quad \text{siendo} \quad K_a = \lim_{s \rightarrow 0} s^2 G(s)H(s)$$

- Para sistemas de tipo 0 y 1

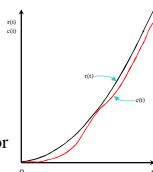
$$e_{ss} = \infty$$

- Para sistemas de tipo 2

$$e_{ss} = \frac{1}{K_a}$$

- Para sistemas de tipo 3 o mayor

$$e_{ss} = 0$$



### Errores Estáticos

✱ Error estático en función del tipo entrada con  $x(t)$  definida para  $t \geq 0$ :

Tipo	Error de POSICIÓN Entrada escalón	Error de VELOCIDAD Entrada rampa	Error de ACCELERACIÓN Entrada parábola
0	$1/(1+K_p)$	$\infty$	$\infty$
1	0	$1/K_v$	$\infty$
2	0	0	$1/K_a$

---

---

---

---

---

---

---

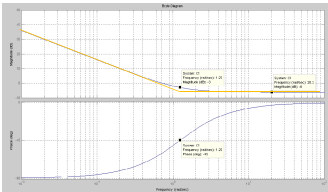
---

### Regulador Proporcional – Integral (PI) Diseño por método Frecuencial

La ley de control de un regulador PI responde a la siguiente ecuación:

$$y = K_p \left( e + \frac{1}{T_i} \int_0^t e \, dt \right) \quad \longrightarrow \quad G_{PI}(s) = \left( K_p + \frac{K_p}{T_i s} \right)$$

Diagrama de Bode de un regulador PI ( $T_i=0,8$  y  $K_p=0,5$ )



---

---

---

---

---

---

---

---

### Regulador Proporcional – Integral (PI) Diseño por método Frecuencial

De la gráfica de Bode de un PI se puede observar:

- Una década después de  $1/T_i$  el aporte de fase casi cero.
- Para frecuencias superiores a  $10/T_i$  la magnitud atenúa en una valor igual a  $20 \log K_i$  en [dB] y la fase es cercana a los cero grados. **ESTA ES LA ZONA DE DISEÑO!!!!**

---

---

---

---

---

---

---

---

**Regulador Proporcional – Integral (PI)**  
**Diseño por método Frecuencial**

**Pasos orientativos para realizar el diseño:**

- Si hay requisito de Error Estático y Margen de Fase verificar si al colocar un PI se cumple con la condición de error por tener un polo al origen. Caso contrario no se puede usar un PI.
- Si se cumple con la condición de error y hay requisito de MARGEN DE FASE (MF), esto es MF=a entonces buscar en el diagrama de Bode de G(s).H(s) la frecuencia  $\omega_a$  donde la fase de G(s).H(s)= a+5-180 y Medir la magnitud en dicha frecuencia a la que llamaremos  $M_a$  [dB]

Hacer:

$$\frac{1}{T_i} = \frac{\omega_a}{10} \Rightarrow T_i = \frac{10}{\omega_a} \qquad 20 \log K_p = -M_a$$

---

---

---

---

---

---

---

**Regulador Proporcional – Integral (PI)**  
**Diseño por método Frecuencial**

**Pasos orientativos para realizar el diseño:**

- Si hay requisito de Error Estático y Margen de Ganancia verificar si al colocar un PI se cumple con la condición de error por tener un polo al origen. Caso contrario no se puede usar un PI.
- Si se cumple con la condición de error y hay además requisito de MARGEN DE GANANCIA (MG), esto es MG=b [dB] entonces buscar en el diagrama de Bode de G(s).H(s) la frecuencia  $\omega_b$  donde la fase de G(s).H(s)= -180 y Medir la magnitud en dicha frecuencia a la que llamaremos  $M_b$  [dB]

Hacer:

$$\frac{1}{T_i} = \frac{\omega_b}{10} \Rightarrow T_i = \frac{10}{\omega_b} \qquad 20 \log K_p = -M_b - b$$

---

---

---

---

---

---

---

**Regulador Proporcional – Integral (PI)**  
**Diseño por método Frecuencial**

**Ejemplo para Resolver con Matlab:**

Dado el sistema G(s) que trabaja en un lazo de control con realimentación unitaria y negativa se solicita que diseñe un regulador PI para estos dos casos:

$$G(s) = \frac{8}{(s+1)^3}$$

- a) Error de posición menor al 5% y Margen de Fase de 40 grados.
- b) Error de posición menor al 5% y Margen de Ganancia superior de 6 [dB].

---

---

---

---

---

---

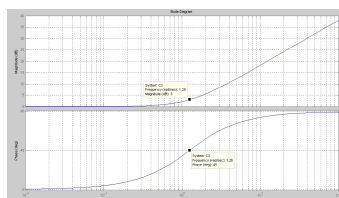
---

## Regulador Proporcional – Derivativo (PD) Diseño por método Frecuencial

La ley de control de un regulador PD responde a la siguiente ecuación:

$$y = K_p \cdot e + K_p T_D \cdot \frac{de}{dt} \quad \longrightarrow \quad G_{PD}(s) = K_p (1 + T_D s)$$

Diagrama de Bode de un regulador PD ( $T_D=0,8$  y  $K_p=1$ )




---

---

---

---

---

---

---

---

## Regulador Proporcional – Derivativo (PD) Diseño por método Frecuencial

De la gráfica de Bode de un PD se puede observar:

- Para frecuencias mayores a  $\omega=1/T_D$  la magnitud es mayor que 0 [dB] y la fase crece de 45 a 90 grados.
- Para frecuencias menores a  $1/T_D$  la magnitud es 0 [dB] y el regulador puede aportar hasta 45 grados de fase. **ESTA ES LA ZONA DE DISEÑO!!!!**

$$\angle PD = \arctg(\omega T_D)$$

---

---

---

---

---

---

---

---

## Regulador Proporcional – Derivativo (PD) Diseño por método Frecuencial

**Pasos orientativos para realizar el diseño:**

- Si hay requisito de Error Estático y Margen de Fase utilizar el valor de  $K_p$  del regulador para cumplir con la condición de error solicitada (aplicar los límites vistos para el cálculo de los errores estáticos).
- Si se cumple con la condición de error y hay requisito de MARGEN DE FASE (MF), esto es  $MF=a$  entonces buscar en el diagrama de Bode de  $K_p G(s) H(s)$  la frecuencia  $\omega_a$  donde el módulo de  $K_p G(s) H(s) = 0$  [dB]. Medir la fase en dicha frecuencia a la que llamaremos  $F_a$ . Hacer  $(a+5-F_a-180)$  si es menor a 40 grados se puede utilizar un PD.

- Hacer:  

$$\arctg(\omega_a T_D) = (a + 5 - F_a - 180) \quad T_D = \frac{\arctg(a + 5 - F_a - 180)}{\omega_a}$$

---

---

---

---

---

---

---

---

Regulador Proporcional – Derivativo (PD)  
Diseño por método Frecuencial

Pasos orientativos para realizar el diseño:

- Si hay requisito de Error Estático y Margen de Ganancia utilizar el valor de Kp del regulador para cumplir con la condición de error solicitada (aplicar los límites vistos para el cálculo de los errores estáticos).
- Si se cumple con la condición de error y hay además requisito de MARGEN DE GANANCIA (MG), esto es  $MG=b$  [dB], entonces buscar en el diagrama de Bode de  $K_p.G(s).H(s)$  la frecuencia  $w_b$  donde el módulo vale  $-b$  [dB]. Medir la fase a esa frecuencia que será  $F_b$ . Si  $-(180+F_b)$  es menor de 40 grados poder utilizar un PD.
- Hacer:  
$$\arctg(w_b.T_D) = -(180 + F_b) \quad T_D = \frac{\operatorname{tg}(-180 - F_b)}{w_b}$$

---

---

---

---

---

---

---

Regulador Proporcional – Derivativo (PD)  
Diseño por método Frecuencial

Ejemplo para Resolver con Matlab:

Dado el sistema  $G(s)$  que trabaja en un lazo de control con realimentación unitaria y negativa se solicita que diseñe un regulador PD para estos dos casos:

$$G(s) = \frac{6}{(s + 2)^3}$$

- a) Error de posición del 10% y Margen de Fase de 30 grados.
- b) Error de posición del 10% y Margen de Ganancia igual o superior de 6 [dB].
- c) Si tuviera que elegir unos de los dos diseños para implementar: ¿Cuál elegiría? ¿Por qué?

---

---

---

---

---

---

---

Recordando Algunos Circuitos  
para Diseñar un Regulador...

PD	$\frac{R_2}{R_1} \frac{R_3}{R_1} (R_1 C_1 s + 1)$	
PI	$\frac{R_4}{R_3} \frac{R_2}{R_1} \frac{R_3 C_2 s + 1}{R_2 C_2 s}$	
PID	$\frac{R_4}{R_3} \frac{R_2}{R_1} \frac{(R_1 C_1 s + 1)(R_3 C_2 s + 1)}{R_2 C_2 s}$	

---

---

---

---

---

---

---