

SISTEMAS DE CONTROL

TEMA 2 Análisis temporal de los Sistemas de Control

- 2.1. Ganancias en régimen permanente de un sistema.
- 2.2. Error y constantes de error en régimen permanente.
- 2.3. Respuesta de un sistema con polos reales dominantes.
- 2.4. Respuesta de un sistema con polos complejos conjugados dominantes.

14/10/2025 - Sistemas de Control - 1

© Departamento de Ingeniería Telemática y Electrónica

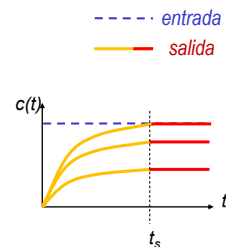
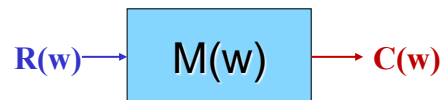
1



© Departamento de Ingeniería Telemática y Electrónica

Repaso

- Los sistemas de control en tiempo continuo o discreto son **analizados** mediante **entradas "estándar"**: impulso, escalón, rampa, oscilantes...
- Las características de diseño deseadas de los sistemas de control (continuos o discretos) se especifican en términos de **cantidades** en el dominio del tiempo.
- La **respuesta temporal** de un sistema estable lineal invariante en el tiempo puede descomponerse en **dos partes**:
 - La **respuesta transitoria** es originada por la propia característica dinámica del sistema.
 - La **respuesta estacionaria** depende fundamentalmente de la **señal de excitación** al sistema.



$t \rightarrow 0$	$t \rightarrow \infty$
Sistema M-RT	Entrada R-RP

14/10/2025 - Sistemas de Control - 2

POLITÉCNICA

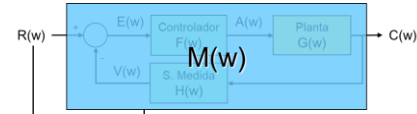
2

Conceptos Previos

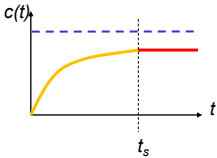
Régimen Permanente (RP)

+

Régimen Transitorio (RT)



$c(t) = \underbrace{c_{rp}(t)}_{\text{entrada}} + \underbrace{c_{rt}(t)}_{\text{sistema}}$



• Régimen transitorio de la respuesta $c(t)$:

- Matemáticamente: $c_{rt}(t) = c(t) - c_{rp}(t)$
- Operativamente: $c_{rp}(t) = c(t) \Big|_{t \geq t_s}$

Matlab (SMT)

• Pasos a seguir para analizar la salida:

1. Fijar $R(w)$ y hallar $M(w)$
2. $C(w) = M(w) \cdot R(w)$
3. $c(t) = \mathcal{TL}^{-1}[C(s)]$ si $w = s$
 $c[k] = \mathcal{TZ}^{-1}[C(z)]$ si $w = z$

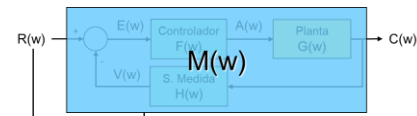
	Señal $c(t)$	Secuencia $c[k]$
1	>> R=U/s	>> R=Uz/(z-1)
	Definir G, F y H	
	>> M=F*G/(1+F*G*H)	
2	>> C=M*R	
3	>> c=ilaplace(C)	>> c=iztrans(C)

Conceptos Previos

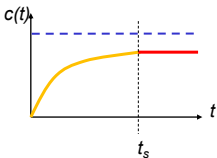
Régimen Permanente (RP)

+

Régimen Transitorio (RT)



$c(t) = \underbrace{c_{rp}(t)}_{\text{entrada}} + \underbrace{c_{rt}(t)}_{\text{sistema}}$



• Régimen transitorio de la respuesta $c(t)$:

- Matemáticamente: $c_{rt}(t) = c(t) - c_{rp}(t)$
- Operativamente: $c_{rp}(t) = c(t) \Big|_{t \geq t_s}$

• Pasos a seguir para analizar la salida:

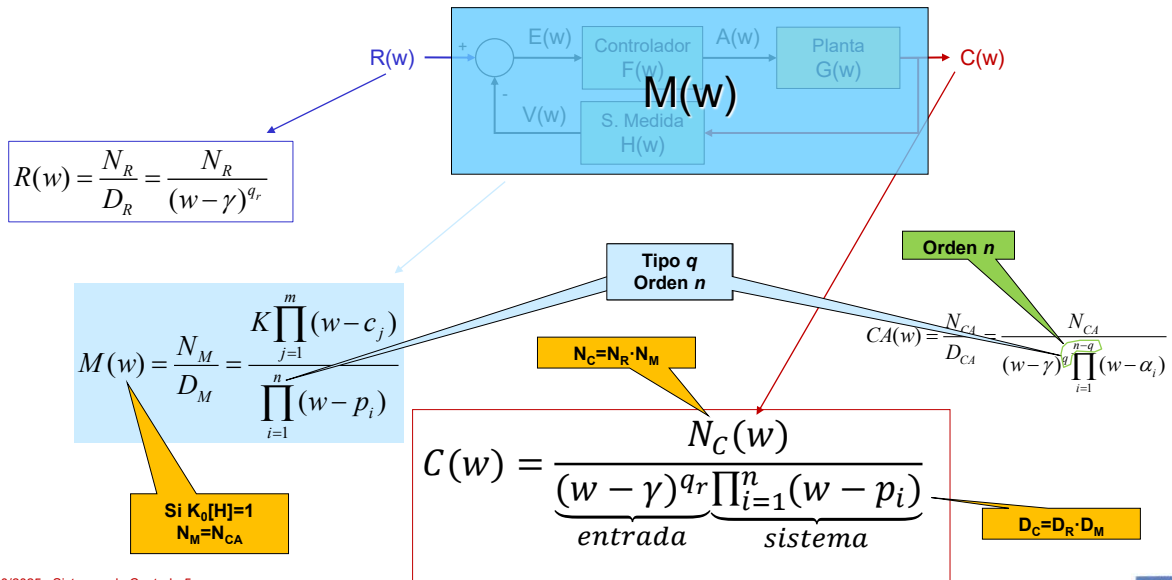
1. Fijar $R(w)$ y hallar $M(w)$
2. $C(w) = M(w) \cdot R(w)$
3. $c(t) = \mathcal{TL}^{-1}[C(s)]$ si $w = s$
 $c[k] = \mathcal{TZ}^{-1}[C(z)]$ si $w = z$

Matlab (CST)

	Señal $c(t)$	Secuencia $c[k]$
1	Definir G, F, y H	(T)
1, 2	M=feedback(series(F,G),H)	
1, 3	c=step(M)	

Conceptos Previos

Salida vs. Sistema vs. Entrada



14/10/2025 - Sistemas de Control - 5

POLITÉCNICA

5

Conceptos Previos

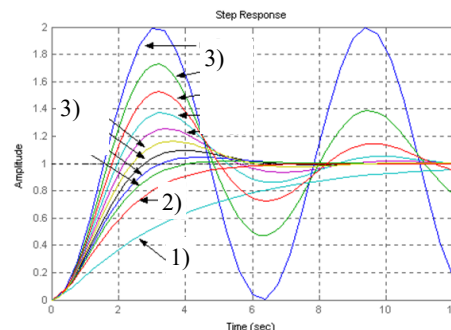
Raíces de la ecuación característica

Según los polos de $M(w)$, las componentes de entrada se sumarán a:

típicamente { Exponenciales crecientes o decrecientes (1)
Oscilaciones sinusoidales con envolventes exponenciales (3)

Depende de los polos dominantes de $M(w)$:

1. Polos reales simples: **respuesta sobreamortiguada**
2. Polos reales dobles: **respuesta críticamente amortiguada**
3. Polos complejos conjugados: **respuesta subamortiguada**



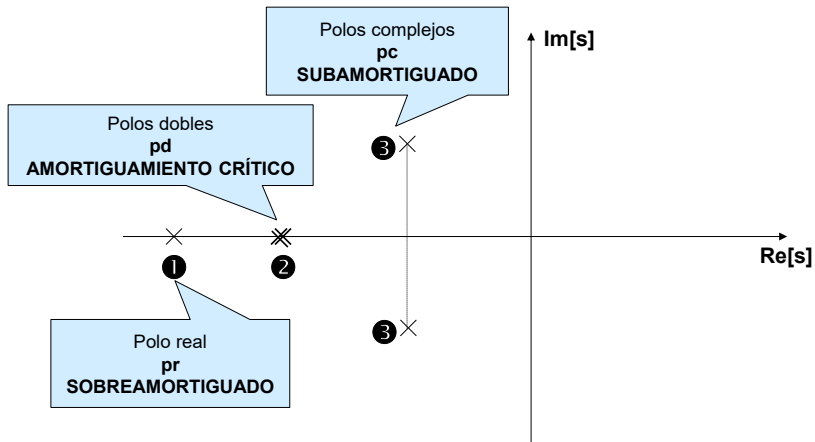
14/10/2025 - Sistemas de Control - 6

POLITÉCNICA

6

Clasificación de la respuesta temporal - S

- Polos dominantes



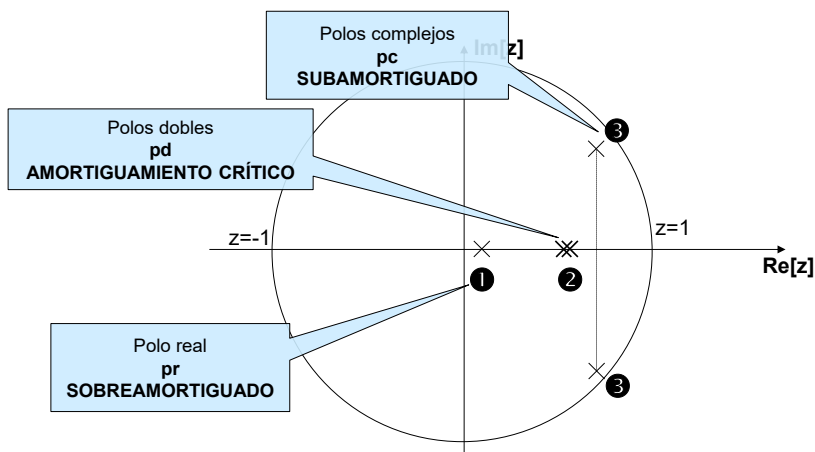
14/10/2025 - Sistemas de Control - 7

POLITÉCNICA

7

Clasificación de la respuesta temporal - Z

- Polos dominantes



14/10/2025 - Sistemas de Control - 8

POLITÉCNICA

8

Conceptos Previos

Respuesta temporal

Sea un sistema de orden $n=n_1+n_2+n_3$ con:

- n_1 polos reales
- $n_2/2$ polos dobles
- $n_3/2$ pares de polos complejos conjugados

$$M(w) = \underbrace{M_1(w)}_{\text{Orden } n_1} \cdot \underbrace{M_2(w)}_{\text{Orden } n_2} \cdot \underbrace{M_3(w)}_{\text{Orden } n_3}$$

$$\frac{K}{D_M} = \frac{K_1}{D_{M1}} \cdot \frac{K_2}{D_{M2}} \cdot \frac{K_3}{D_{M3}}$$

$$M(w) = \frac{K}{\underbrace{\prod_{i=1}^{n_1} (w - pr_i)}_{D_{M1}} \underbrace{\prod_{j=1}^{n_2/2} (w - pd_j)^2}_{D_{M2}} \underbrace{\prod_{q=1}^{n_3/2} (w - \text{Re}[pc_q] - j \text{Im}[pc_q])(w - \text{Re}[pc_q] + j \text{Im}[pc_q])}_{D_{M3}}}$$

Respuesta transitoria:

$$m(t) = \left\{ \underbrace{\sum_{i=1}^{n_1} Ar_i \cdot e^{pr_i t}}_{m_1} + \underbrace{\sum_{j=1}^{n_2/2} Ad_j \cdot t \cdot e^{pd_j t}}_{m_2} + \underbrace{\sum_{q=1}^{n_3/2} [Ac_q \cdot e^{\text{Re}[pc_q] t} \cdot \text{sen}(\text{Im}[pc_q] t)]}_{m_3} \right\} \cdot u(t)$$

$$m[k] \approx \left\{ \underbrace{\sum_{i=1}^{n_1} Ar_i \cdot (pr_i)^k}_{m_1} + \underbrace{\sum_{j=1}^{n_2/2} Ad_j \cdot k \cdot (pd_j)^k}_{m_2} + \underbrace{\sum_{q=1}^{n_3/2} [Ac_q \cdot |pc_q|^k \cdot \text{sen}(k \cdot \angle pc_q)]}_{m_3} \right\} \cdot u[k]$$

14/10/2025 - Sistemas de Control - 9

POLITÉCNICA

9

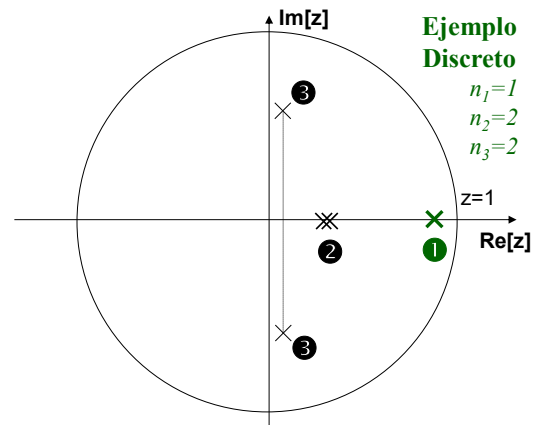
Conceptos Previos

Respuesta temporal

Polos dominantes:

Aquellos cuya correspondiente exponencial decaiga *mucho* más lentamente que las demás

- Sistema continuo: parte real *mucho* mayor
- Sistema discreto: módulo *mucho* mayor



Respuesta transitoria:

$$m(t) = \left\{ \sum_{i=1}^{n_1} Ar_i \cdot e^{pr_i t} + \sum_{j=1}^{n_2/2} Ad_j \cdot t \cdot e^{pd_j t} + \sum_{q=1}^{n_3/2} [Ac_q \cdot e^{\text{Re}[pc_q] t} \cdot \text{sen}(\text{Im}[pc_q] t)] \right\} \cdot u(t)$$

$$m[k] \approx \left\{ \underbrace{\sum_{i=1}^{n_1} Ar_i \cdot (pr_i)^k}_{m_1} + \underbrace{\sum_{j=1}^{n_2/2} Ad_j \cdot k \cdot (pd_j)^k}_{m_2} + \underbrace{\sum_{q=1}^{n_3/2} [Ac_q \cdot |pc_q|^k \cdot \text{sen}(k \cdot \angle pc_q)]}_{m_3} \right\} \cdot u[k]$$

14/10/2025 - Sistemas de Control - 12

POLITÉCNICA

12

Conceptos Previos

Respuesta temporal

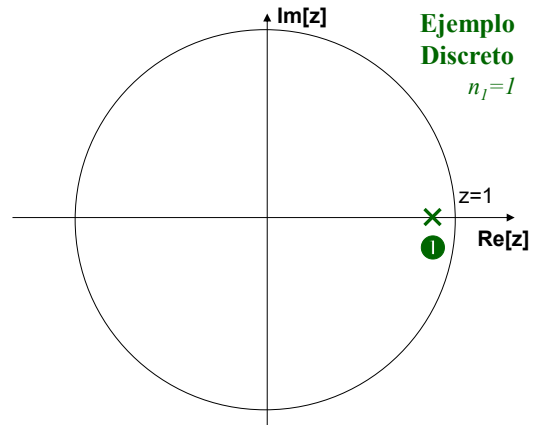
Polos dominantes:

Aquellos cuya correspondiente exponencial decrece *mucho* más lentamente que las demás

- Sistema continuo: parte real *mucho* mayor
- Sistema discreto: módulo *mucho* mayor

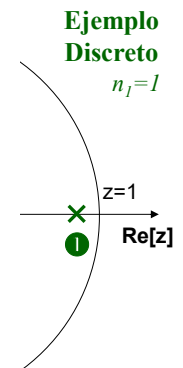
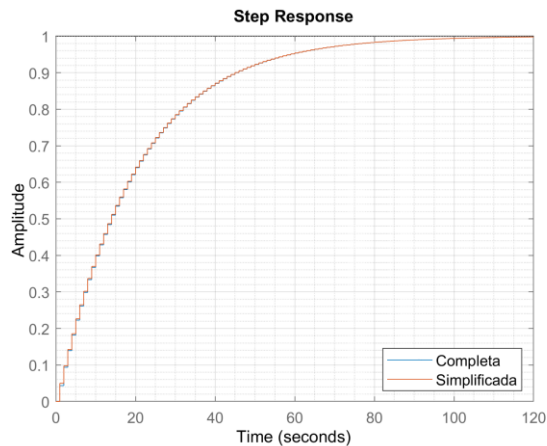
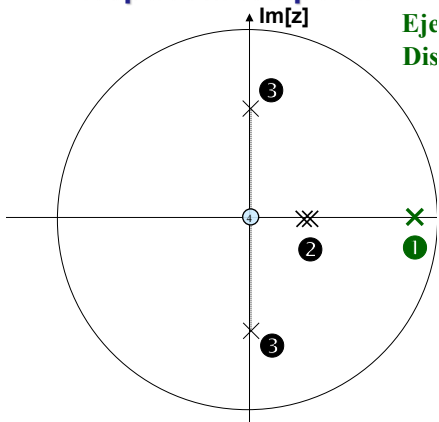
Respuesta transitoria:

$$m[k] \approx A \cdot (p)^k \cdot u[k]$$



Ejemplo

Respuesta temporal



$$M(z) = \frac{0.0349 \cdot z^4}{(z - 0.95) \cdot (z - 0.2)^2 \cdot (z^2 + 0.09)}$$

$$M(z) \approx \frac{0.05}{(z - 0.95)}$$