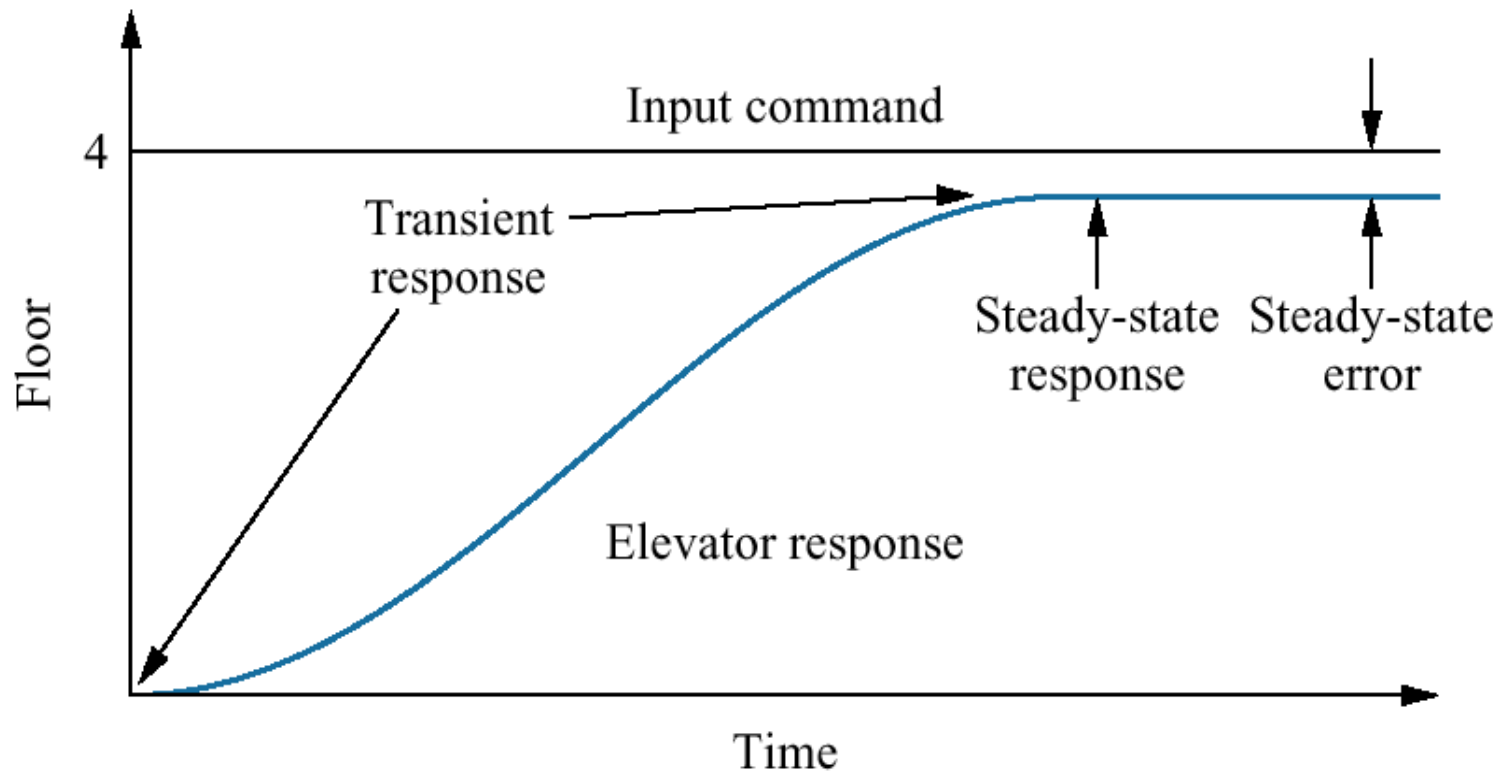


# RESPUESTA DINÁMICA Y ESTABILIDAD DE SISTEMAS

|                                                                                                 | Tiempo continuo                                                                                                                                                                                                                                                                                                                                                                      | Tiempo discreto                                                                                                                                                                                                                                                                                                                                     |
|-------------------------------------------------------------------------------------------------|--------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------|-----------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------------|
| Función de transferencia                                                                        | $H(s) \leftrightarrow h(t) ; H(s) = \frac{Y(s)}{X(s)}$                                                                                                                                                                                                                                                                                                                               | $H(z) \leftrightarrow h(k) ; H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)}$                                                                                                                                                                                                                                                                                              |
| Función de transferencia                                                                        | $H(s) = \frac{b_0 s^m + b_1 s^{m-1} + b_2 s^{m-2} + \dots + b_{m-1} s + b_m}{s^n + a_1 s^{n-1} + a_2 s^{n-2} + \dots + a_{n-1} s + a_n} = \frac{B(s)}{A(s)}$                                                                                                                                                                                                                         | $H(z) = \frac{b_0 z^n + b_1 z^{n-1} + b_2 z^{n-2} + \dots + b_{n-1} z + b_n}{z^n + a_1 z^{n-1} + a_2 z^{n-2} + \dots + a_{n-1} z + a_n} = \frac{B(z)}{A(z)}$                                                                                                                                                                                        |
| Polos y ceros<br>(reales o complejos)                                                           | $H(s) = \frac{K \prod_{j=1}^m (s + c_j)}{\prod_{i=1}^n (s + p_i)}$<br>n polos de valores: $-p_i$ m ceros de valores: $-c_j$                                                                                                                                                                                                                                                          | $H(z) = \frac{K \prod_{j=1}^n (z - c_j)}{\prod_{i=1}^n (z - p_i)}$<br>n polos de valores: $p_i$ n ceros de valores: $c_j$                                                                                                                                                                                                                           |
| Salida para una entrada escalón, expansión en fracciones y antitransformada.                    | $Y(s) = H(s)X(s) ; y(t) = L^{-1}\{Y(s)\}$                                                                                                                                                                                                                                                                                                                                            | $Y(z) = H(z)X(z) ; y(k) = \square^{-1}\{Y(z)\}$                                                                                                                                                                                                                                                                                                     |
| Polos reales                                                                                    | $Y(s) = \frac{d_e}{s} + \frac{d_1}{(s + p_1)} + \frac{d_2}{(s + p_2)} + \dots + \frac{d_n}{(s + p_n)}$<br>$y(t) = [d_e + d_1 e^{-p_1 t} + d_2 e^{-p_2 t} + \dots + d_n e^{-p_n t}] u_{-1}(t)$                                                                                                                                                                                        | $Y(z) = d_0 + \frac{d_e z}{(z-1)} + \frac{d_1 z}{(z-p_1)} + \frac{d_2 z}{(z-p_2)} + \dots + \frac{d_n z}{(z-p_n)}$<br>$y(k) = [d_0 \delta(k) + d_e + d_1 p_1^k + d_2 p_2^k + \dots + d_n p_n^k] u_{-1}(k)$                                                                                                                                          |
| Salida para una entrada escalón, expansión en fracciones y antitransformada.<br>Polos complejos | $Y(s) = \frac{d_e}{s} + \frac{d_1}{s + p_1} + \frac{d_2}{s + p_2} + \dots + \frac{d_l}{s + (\xi_l \omega_{nl} - j \omega_{dl})} + \frac{d_{l*}}{s + (\xi_l \omega_{nl} + j \omega_{dl})} + \dots + \frac{d_n}{s + p_n}$<br>$y(t) = d_e + d_1 e^{-p_1 t} + d_2 e^{-p_2 t} + \dots + D_l e^{-\xi_l \omega_{nl} t} \cos(\omega_{dl} t - \phi_l) + \dots + d_n e^{-p_n t}$<br>$t \geq 0$ | $Y(z) = d_0 + \frac{d_e z}{z-1} + \frac{d_1 z}{z-p_1} + \frac{d_2 z}{z-p_2} + \dots + \frac{d_l z}{z - \rho_l e^{j\theta_l}} + \frac{d_{l*} z}{z - \rho_l e^{-j\theta_l}} + \dots + \frac{d_n z}{z-p_n}$<br>$y(k) = d_0 \delta(k) + d_e + d_1 p_1^k + d_2 p_2^k + \dots + D_l \rho_l^k \cos(\theta_l k - \phi_l) + \dots + d_n p_n^k$<br>$k \geq 0$ |

Desde el punto de vista de la variación de la respuesta, se distinguen dos etapas: transitoria y permanente



DEMO “Exploring the s-plane”: Orden 1 y variaciones. Orden 2 y variaciones. Orden superior y polos dominantes

### 4.3 Sistemas de primer orden

Ecuación de sistema de primer orden con entrada escalón unitario

$$R(s) = \frac{1}{s} \quad C(s) = R(s)G(s) = \frac{a}{s(s+a)} = \frac{1}{s} - \frac{1}{s+a}$$

$$c(t) = (1 - e^{-at})u_{-1}(t)$$

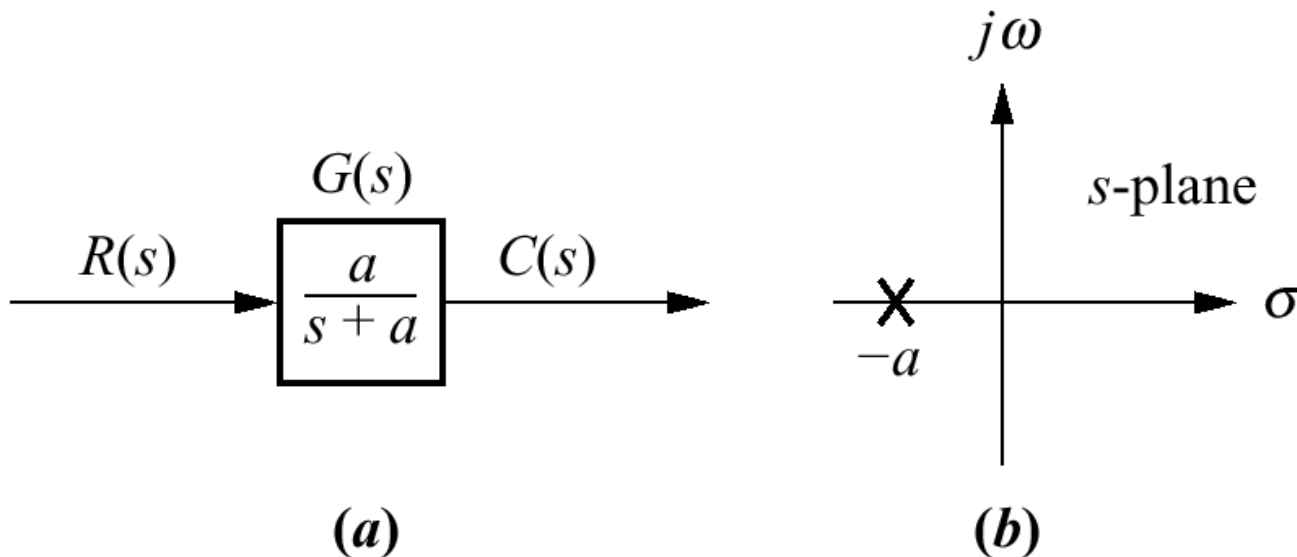


Figura 4.4 a) Sistema de primer orden b) Patrón de polos y ceros

# Características dinámicas de la respuesta de un sistema de primer orden a un escalón unitario

**Constante de tiempo** esta definida como el tiempo que le toma a la respuesta a escalón alcanzar el 63% de su valor final.

$$\tau = \frac{1}{a}$$

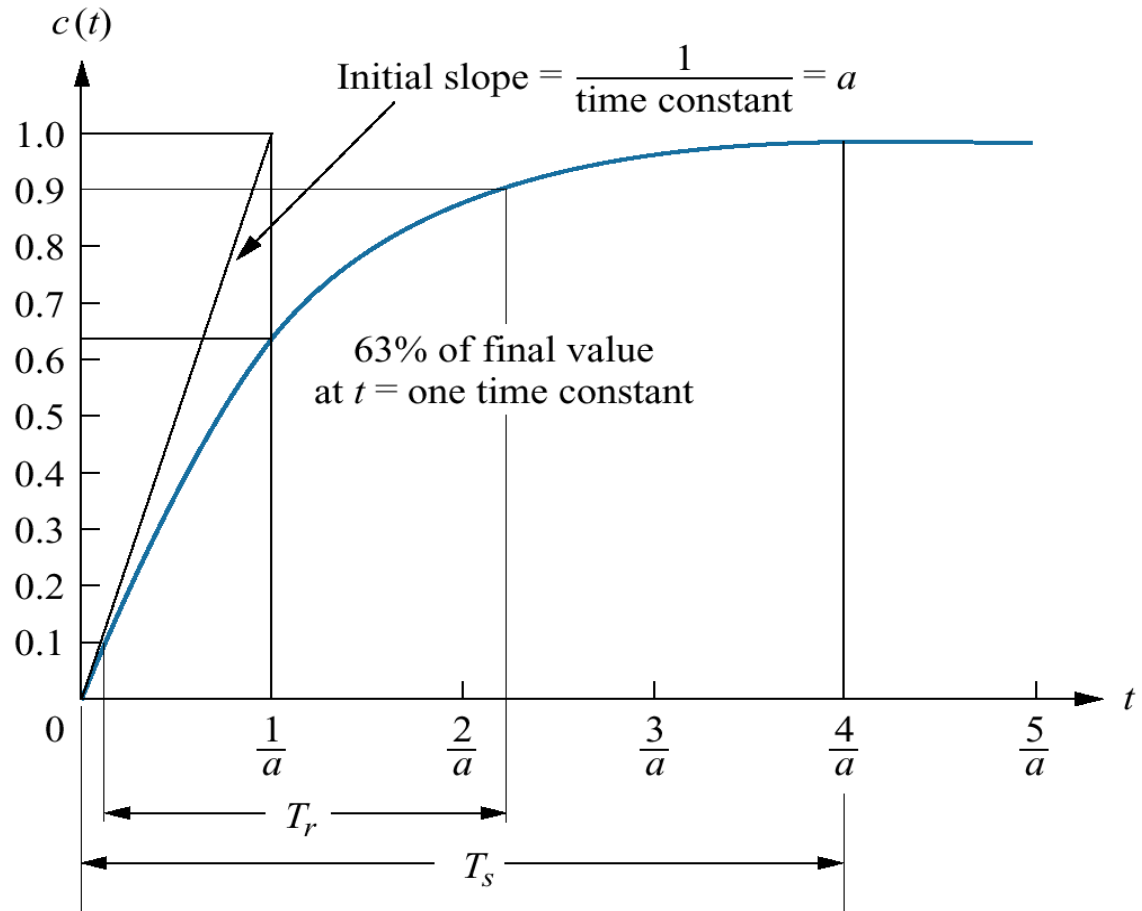
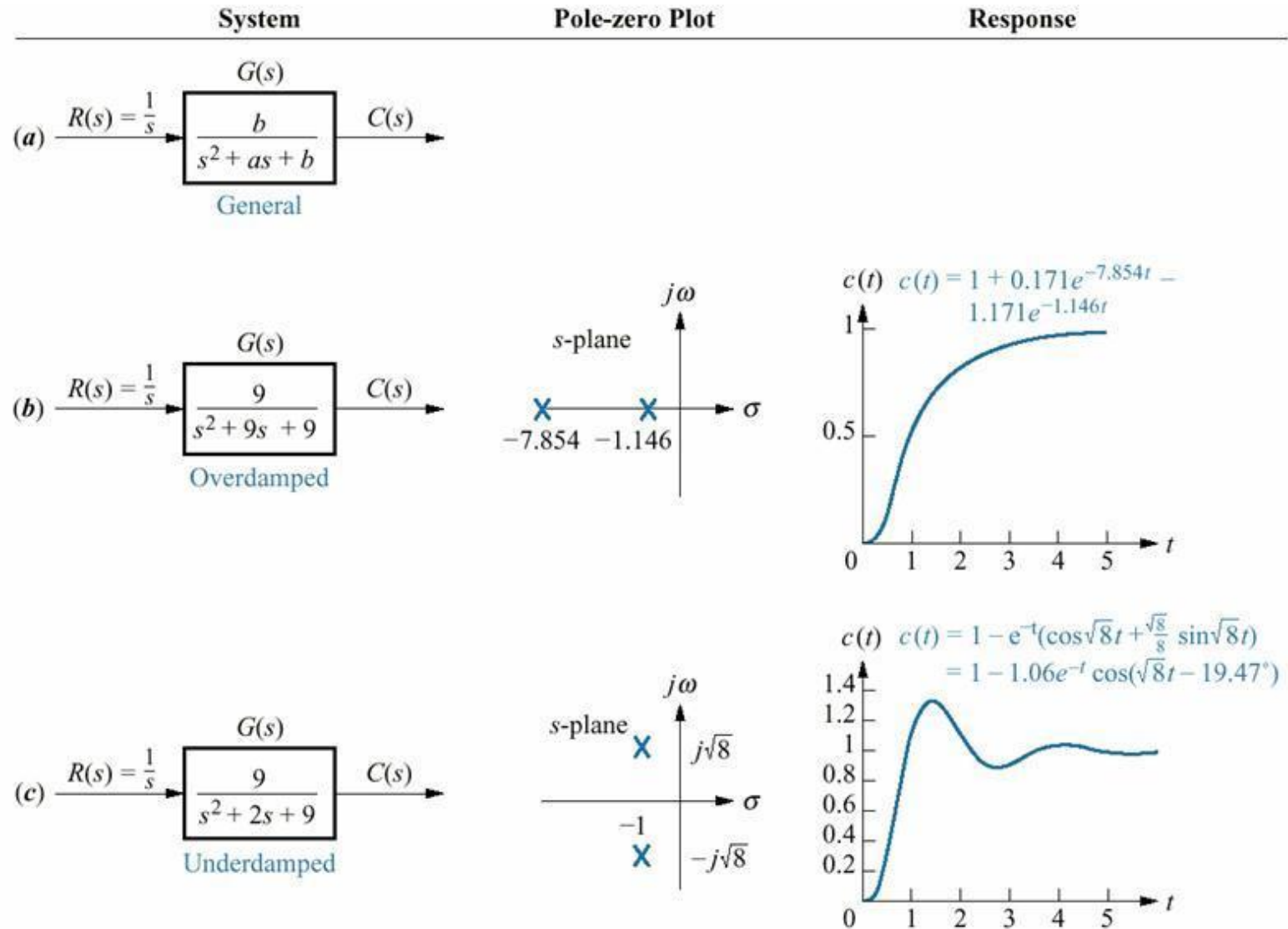


Figura 4.5

## 4.4 Sistemas de segundo orden: introducción



## 4.4 Sistemas de segundo orden: introducción

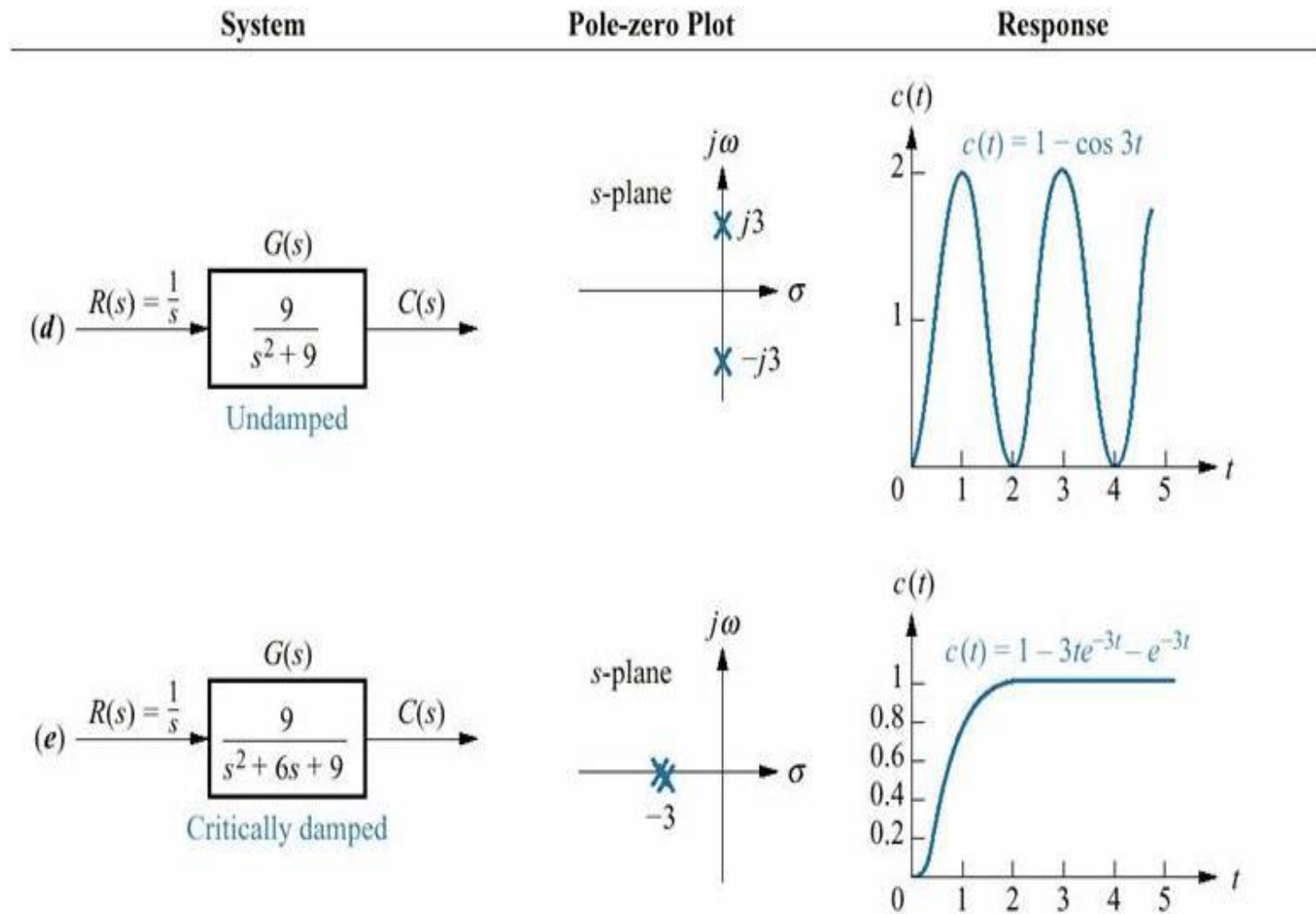


Figura 4.7

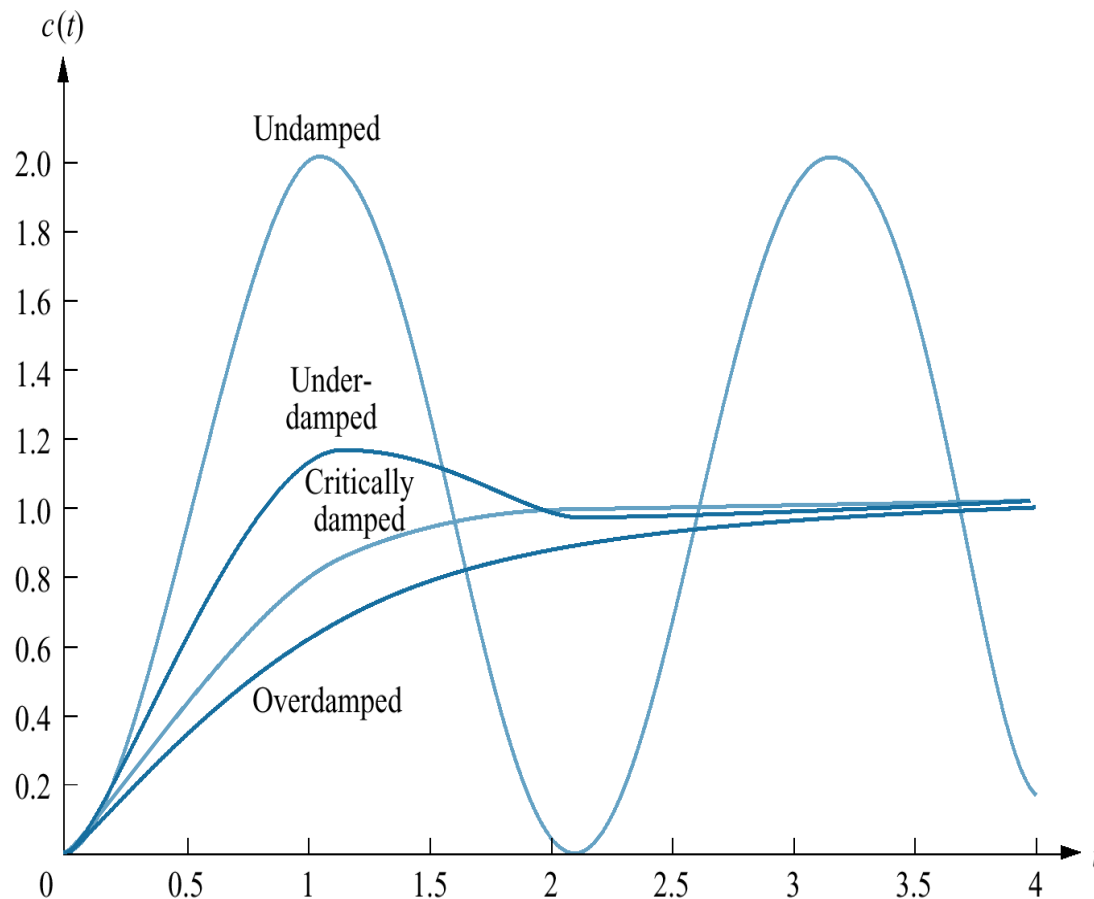


Figura 4.10

Respuestas escalón para casos de amortiguamiento en sistemas de segundo orden

**Sistema de 2° orden subamortiguado, dos polos complejos conjugados.**

**Función de transferencia normalizada y sus parámetros**

La función normalizada de este tipo de sistemas es:

$$G(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \quad 0 < \zeta < 1$$

**Frecuencia natural,  $\omega_n$** , que es la frecuencia de oscilación del sistema sin amortiguamiento, en ***rad/seg***.

**Factor de amortiguamiento,  $\zeta$**  es la cantidad que surge de la comparación de la frecuencia a la cual disminuye la envolvente de la exponencial con respecto de la frecuencia natural.

Ej. Encontrar  $\zeta$  y  $\omega_n$  para la siguiente función de transferencia :

$$G(s) = \frac{36}{s^2 + 4.2s + 36}$$

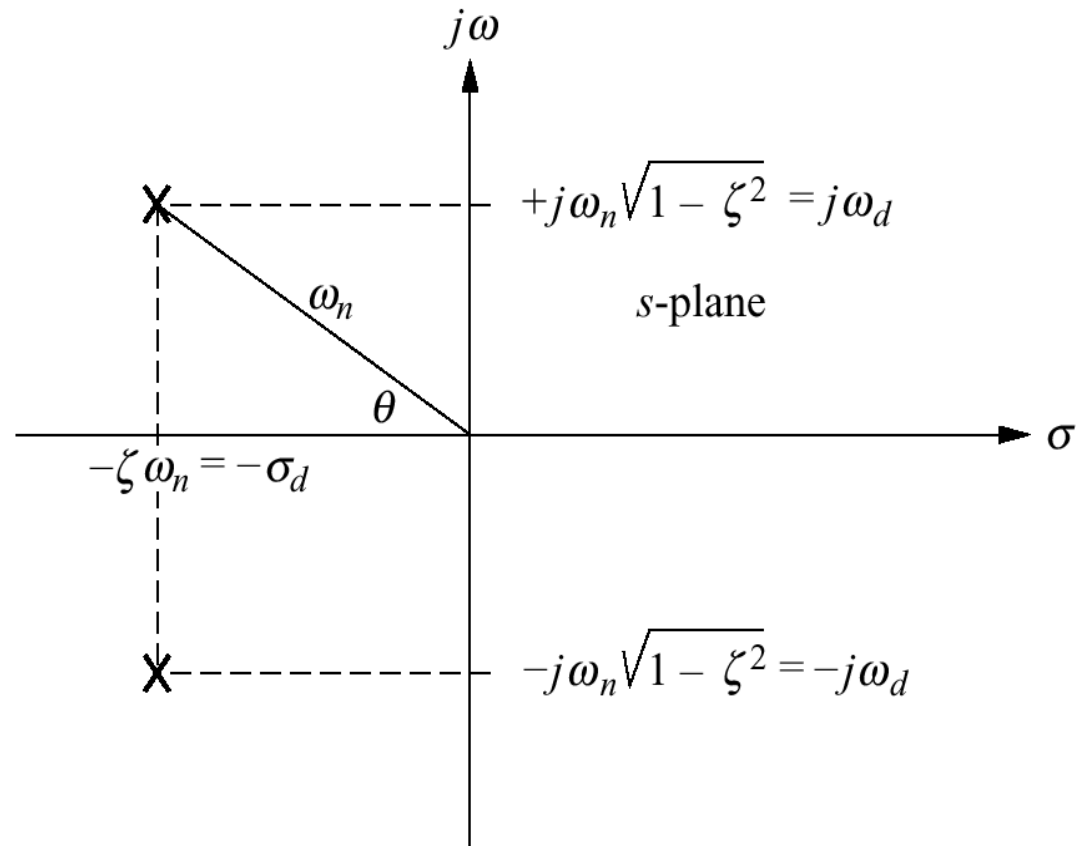
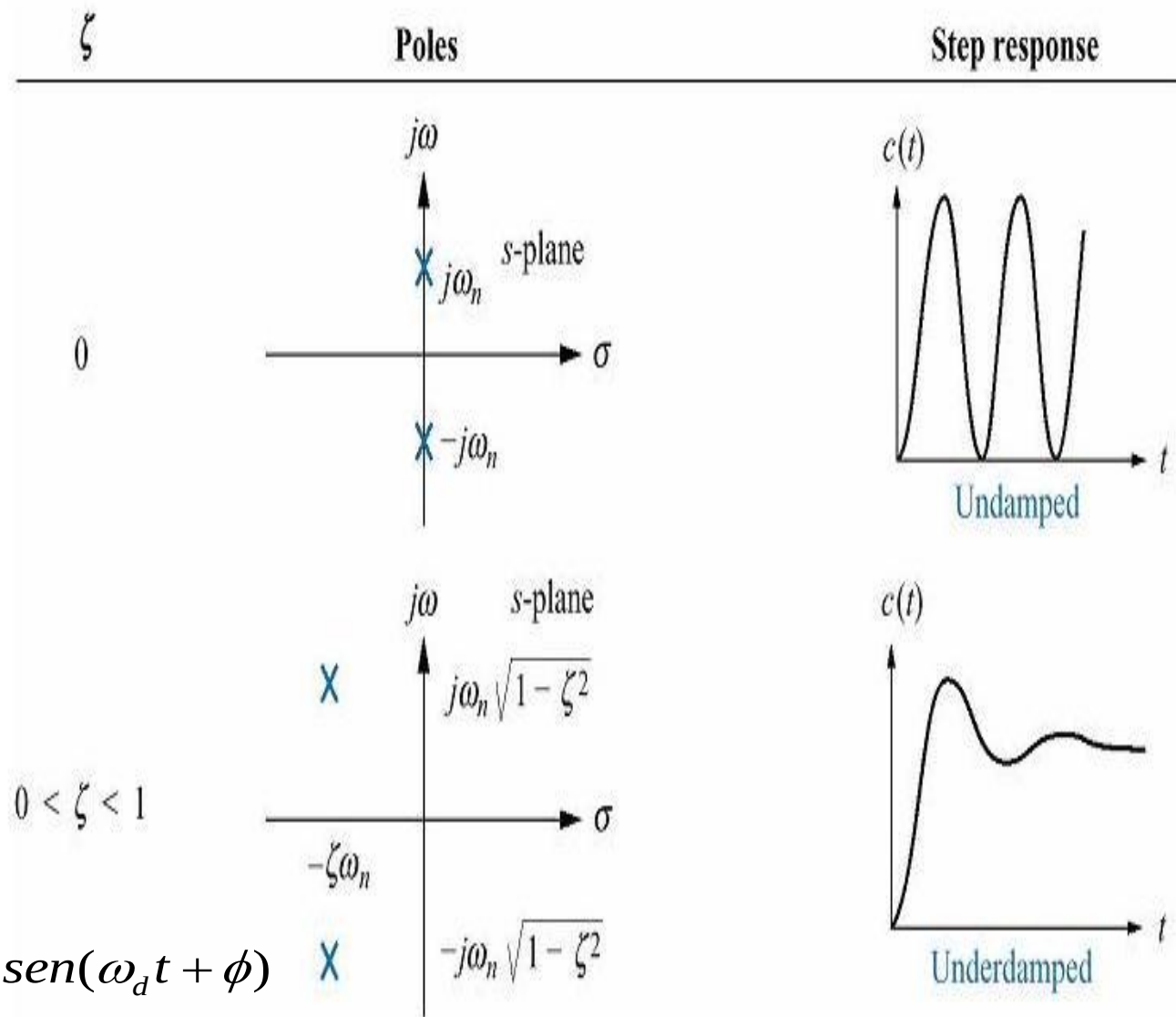


Figura 4.17

Patrón de polos para un sistema de segundo orden subamortiguado

Figura 4.11  
 Respuesta de  
 segundo orden en  
 función del factor de  
 amortiguamiento



Solución analítica

$$y(t) = 1 - \frac{1}{\sqrt{1-\xi^2}} e^{-\xi\omega_n t} \text{sen}(\omega_d t + \phi)$$

$$\omega_d = \omega_n \sqrt{1-\xi^2} ; \quad \phi = \tan^{-1} \left( \frac{\sqrt{1-\xi^2}}{\xi} \right)$$

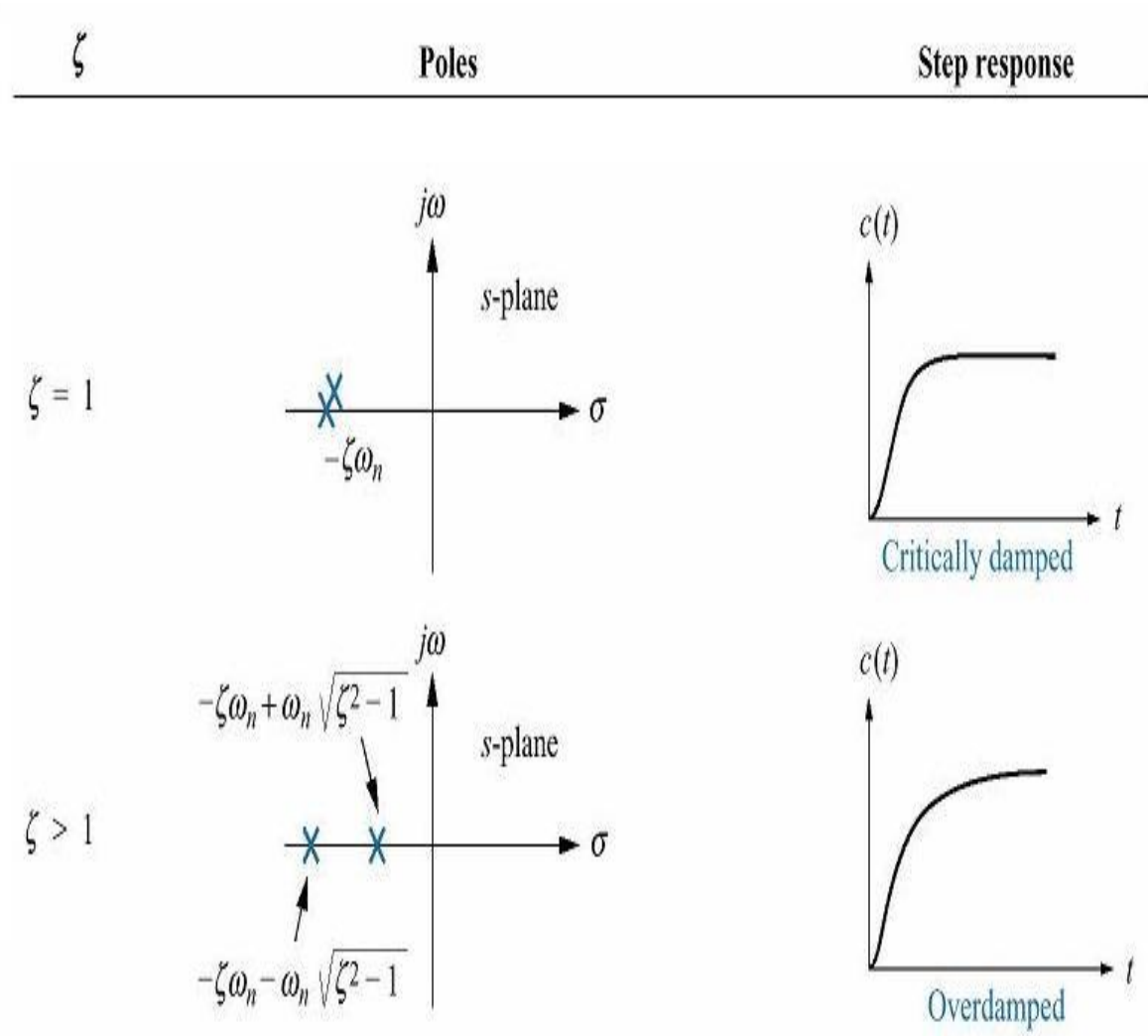


Figura 4.11

**Ejercicio 4.4** Para cada uno de los sistemas mostrados a continuación halle los valores de  $\zeta$  y  $\omega_n$  y diga que tipo de respuesta es de esperarse

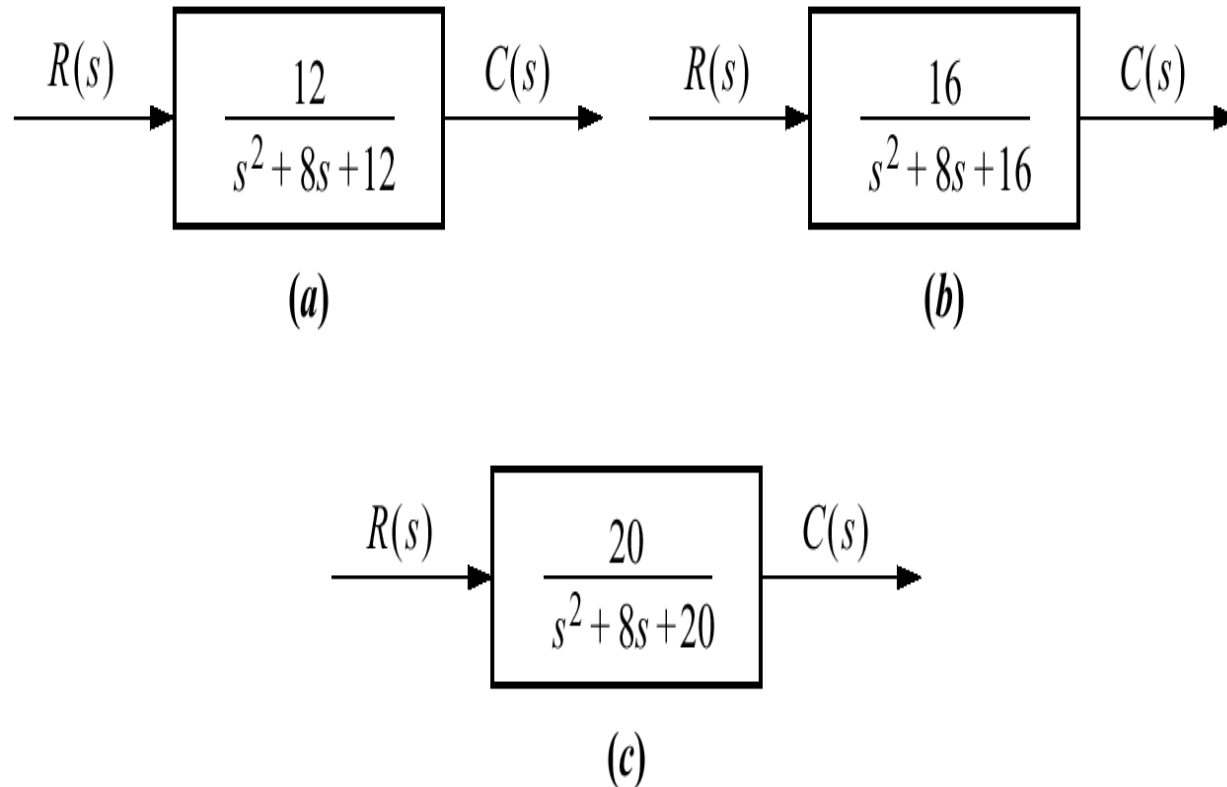


Figura 4.12

## 4.6 Sistemas de segundo orden subamortiguados

Figura 4.13

Respuestas  
subamortiguadas  
de segundo orden  
para diferentes  
valores de  $\zeta$

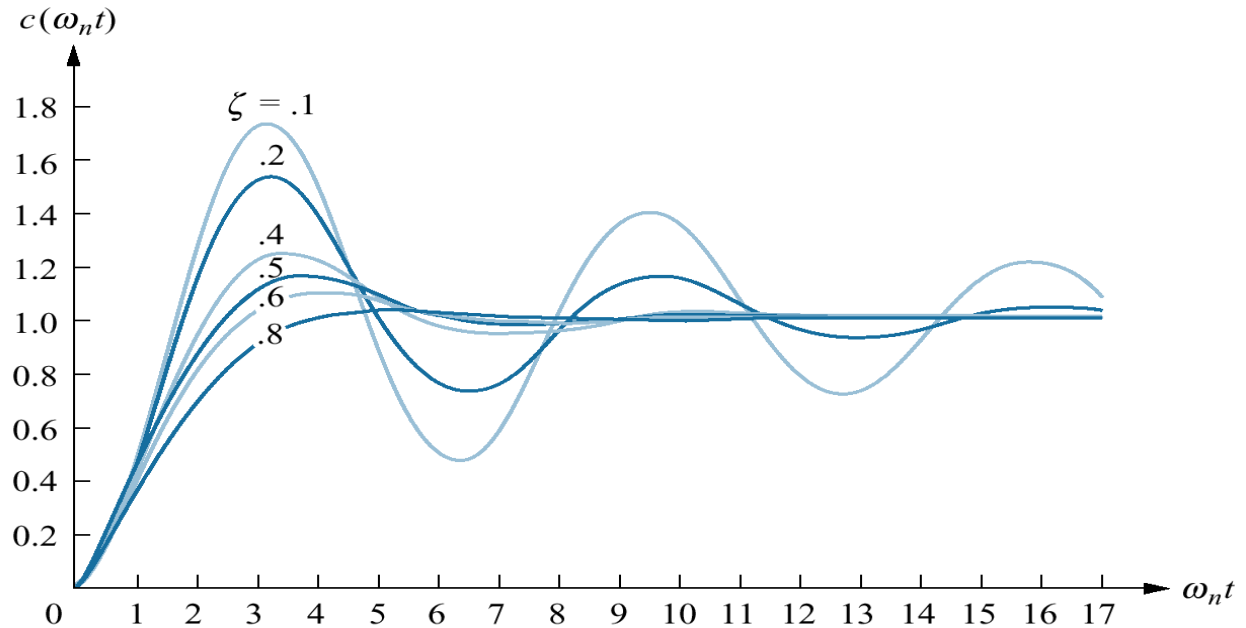
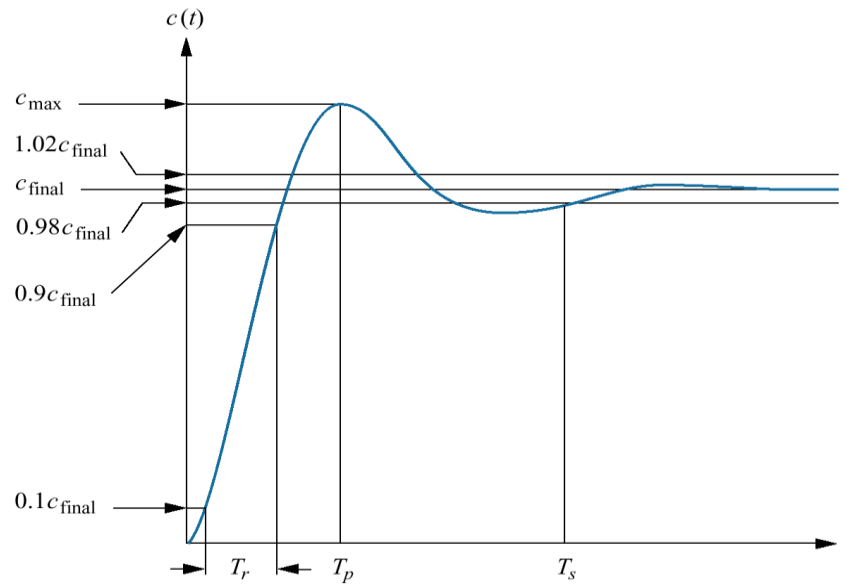


Figura 4.13

Al disminuir el factor de amortiguamiento hace mas oscilatoria la respuesta y la frecuencia natural solo escala en el tiempo la respuesta.

Figura 4.14  
Parámetros de  
especificación de  
sistemas  
subamortiguados



1.- **Tiempo de levantamiento**  $t_r = \frac{\pi - \theta}{\omega_d}$  ;  $\theta = \cos^{-1} \xi$

2.- **Tiempo sobrepaso**  $t_p = \frac{\pi}{\omega_d}$

3.- **Sobrepaso**  $M_p = OS = e^{\frac{-\xi\pi}{\sqrt{1-\xi^2}}}$

4.- **Tiempo de asentamiento**  $t_s = \frac{4}{\zeta\omega_n}$

Figura 4.15

Porcentaje de  
sobrepaso vs  $\zeta$

$$Mp = OS = e^{\frac{-\xi\pi}{\sqrt{1-\xi^2}}}$$

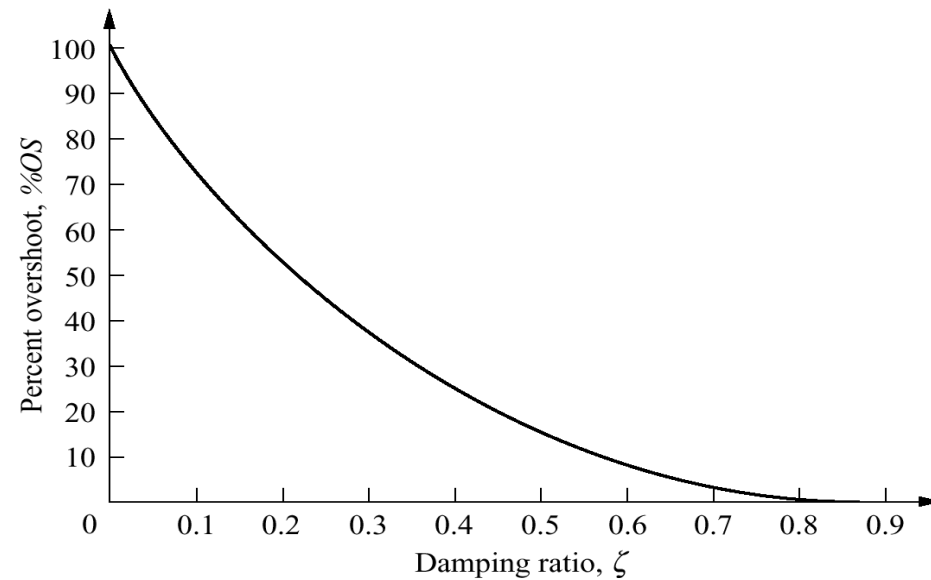


Figura 4.15

Figura 4.16

Tiempo de  
levantamiento  
normalizado vs  $\zeta$

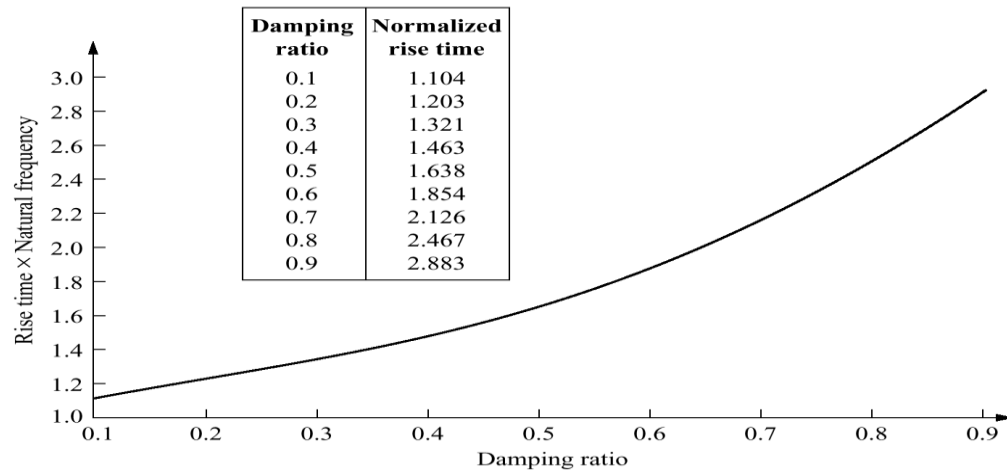


Figura 4.16

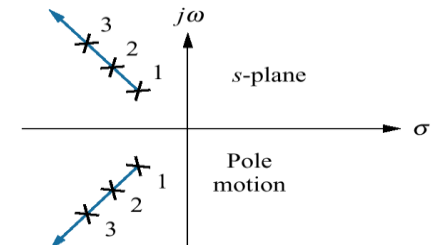
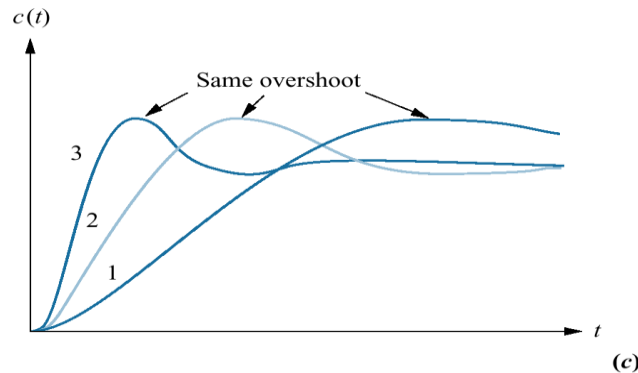
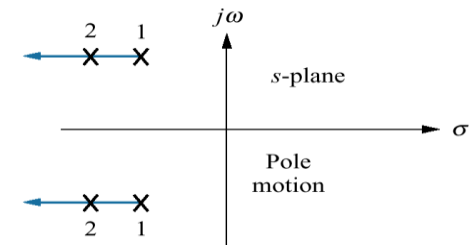
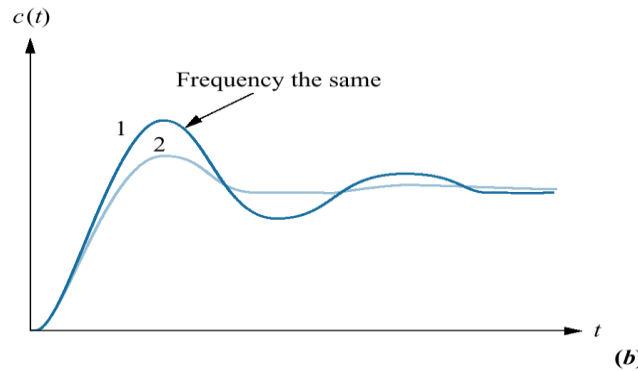
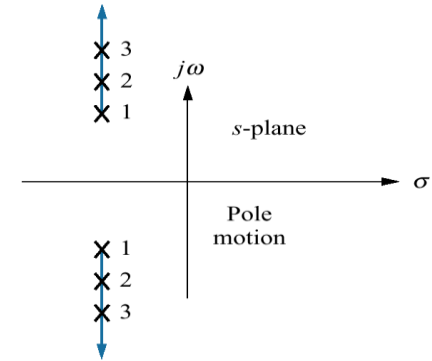
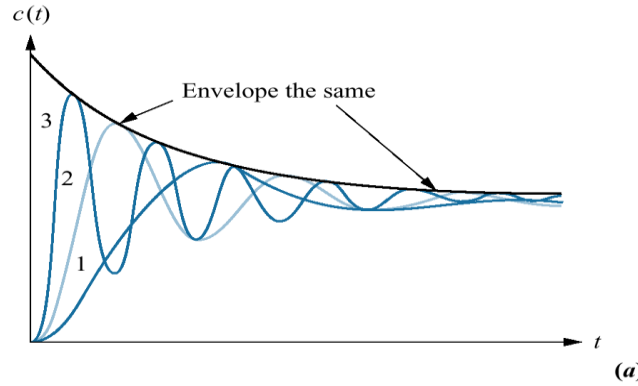
Figura 4.19

Regiones de  
parámetros constantes

a) parte real constante

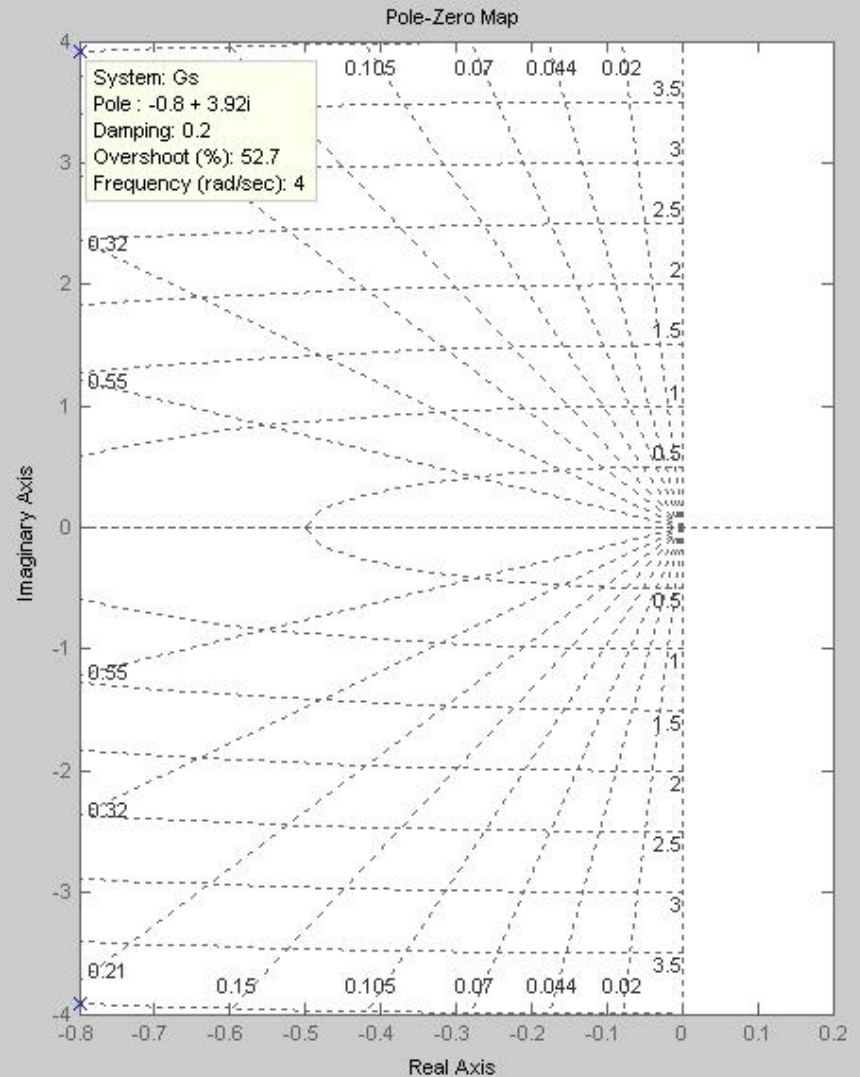
b) parte imaginaria  
constante

c) factor de  
amortiguamiento  
relativo constante



## Regiones de parámetros constantes en Matlab

```
>> n=16;  
>> d=[1 1.6 16];  
>> Gs=tf(n,d)  
  
Transfer function:  
      16  
-----  
s^2 + 1.6 s + 16  
  
>> sgrid('new')  
>> pzmap(Gs)  
>> |
```



## ***Polos dominantes***

En los sistemas de orden superior, alguno o algunos de los polos se encuentran más cerca del eje imaginario. A dichos polos se les llama polos dominantes porque determinan en mayor medida el comportamiento y respuesta del sistema. complejos.

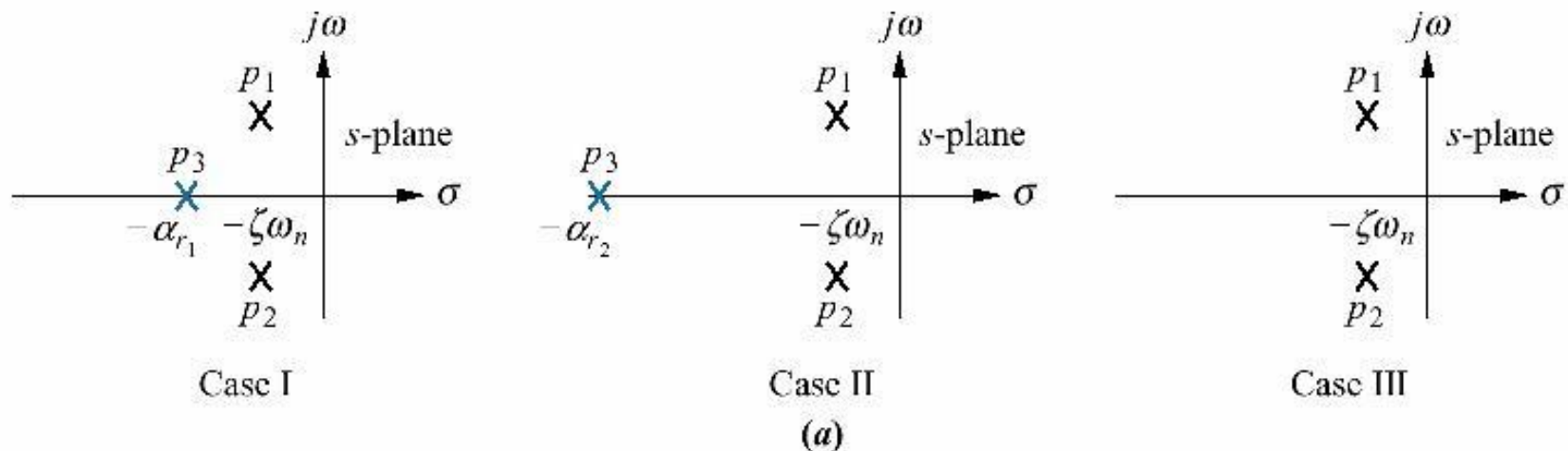


Figura 4.23