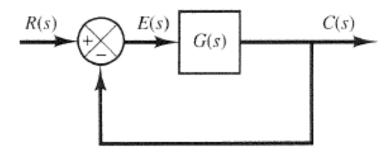
# Revisão

Sistemas de Controle / Princípios de Controle



#### Resposta em regime permanente:

Caso avaliado: realimentação unitária



Tipo do sistema:

$$G(s) = \frac{K(T_a s + 1)(T_b s + 1) \dots (T_m s + 1)}{s^{N}(T_1 s + 1)(T_2 s + 1) \dots (T_p s + 1)}$$

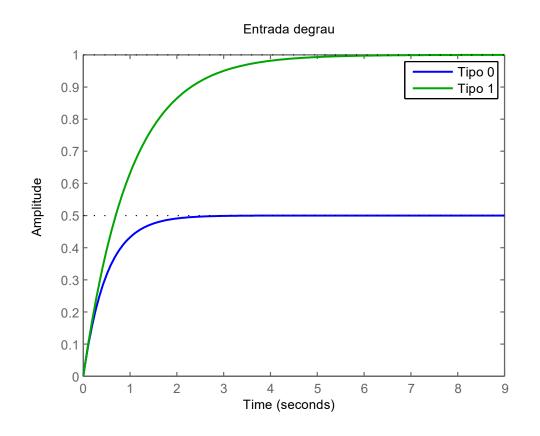
 $s^{N}$ : polo de multiplicidade N na **origem** – sistema tipo N.

- Não confundir tipo com ordem do sistema.
- ↑N implica em ↑precisão e ↓estabilidade.



#### Resposta em regime permanente:

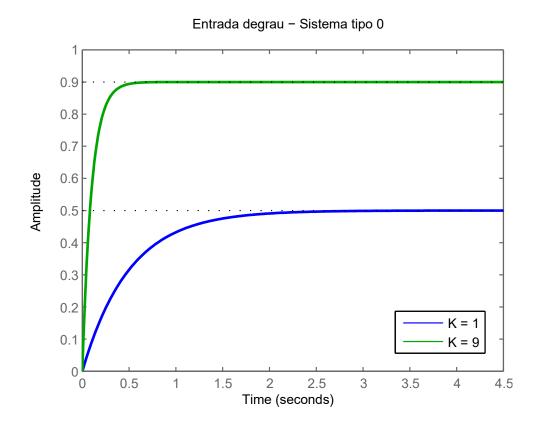
- Obter erro nulo quando  $t \to \infty$ 
  - Adição de integradores



```
G1 = tf(1, [1 1]);
G2 = tf(1, [1 0]);
G T0 = feedback(G1, 1);
G T1 = feedback(G2, 1);
step(G T0);
hold on
step(G T1);
legend('Tipo 0', 'Tipo 1');
title('Entrada degrau');
```

#### Resposta em regime permanente:

- Se tipo do sistema fornece erro constante quando  $t \to \infty$ 
  - Aumentar ganho diminui erro



```
G1 = tf(1, [1 1]);
G2 = tf(9, [1 1]);
G K1 = feedback(G1, 1);
G K9 = feedback(G2, 1);
step(G K1);
hold on
step(G K9);
legend('K = 1', 'K = 9');
title('Entrada degrau -
Sistema tipo 0');
```



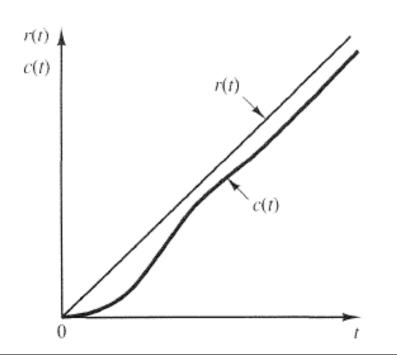
#### Resposta em regime permanente:

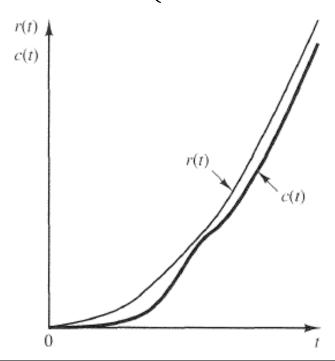
#### Entrada rampa:

$$e_{ss} = \frac{1}{K_v} = \begin{cases} \infty, & \text{para tipo 0} \\ \frac{1}{K}, & \text{para tipo 1} \\ 0, & \text{para tipo 2 ou maiores} \end{cases}$$

#### Entrada Parábola:

$$e_{ss} = \frac{1}{K_a} = \begin{cases} \infty, & \text{para tipo } 0 \text{ e } 1 \\ \frac{1}{K}, & \text{para tipo } 2 \\ 0, & \text{para tipo } 3 \text{ ou maiores} \end{cases}$$







### Resposta em regime permanente – Resumo:

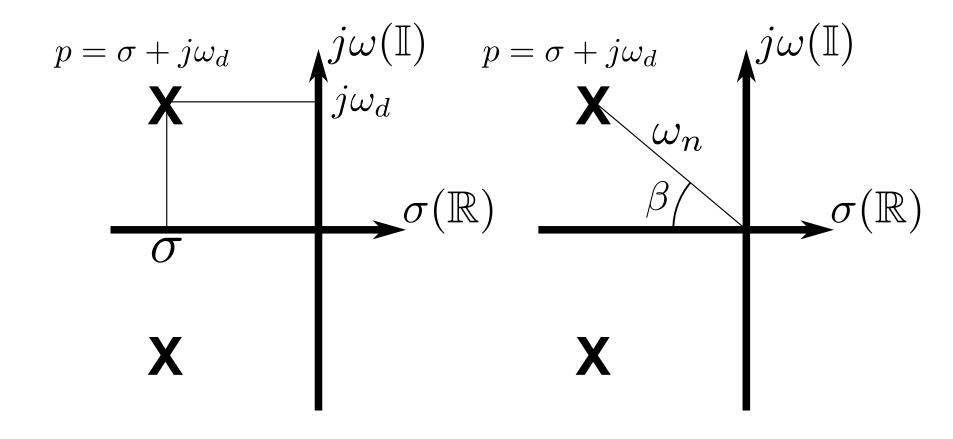
	Entrada em degrau r(t) = 1	Entrada em rampa r(t) = t	Entrada em aceleração r(t) = 0.5t <sup>2</sup>
Sistema do tipo 0	$\frac{1}{1+K_{\rm p}}$	∞	$\infty$
Sistema do tipo 1	0	$\frac{1}{K_{\mathrm{v}}}$	$\infty$
Sistema do tipo 2	0	0	$\frac{1}{K_{\rm a}}$

$K_{p}$	$K_{\mathbf{v}}$	$K_{\rm a}$
$\lim_{s\to 0}G(s)$	$\lim_{s\to 0} sG(s)$	$\lim_{s\to 0} s^2 G(s)$

 $K_p$ ,  $K_v$  e  $K_a$ : descrevem a habilidade de um sistema com realimentação unitária em reduzir ou eliminar o erro estacionário.



Resposta transitória:





### Resposta transitória:

Sistema de segunda ordem, representado em slide anterior:

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

"Coordenadas cartesianas" do polo:

- $\omega_d$ : frequência natural amortecida. É a frequência de oscilação observada experimentalmente.
- $\sigma$ : Define a taxa de decaimento da exponencial

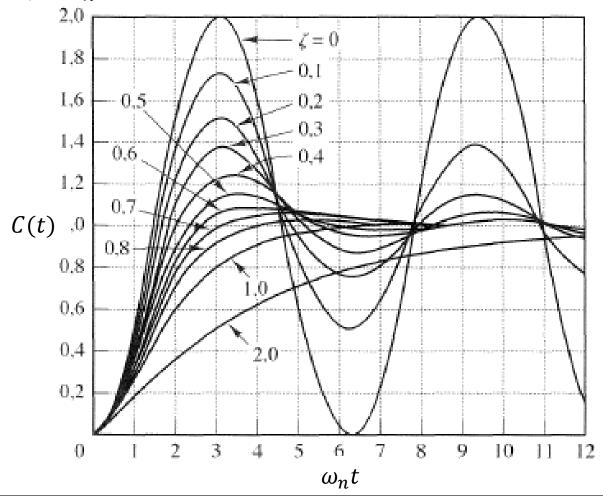
"Coordenadas polares" do polo:

- $\omega_n=\sqrt{\sigma^2+\omega_d^2}$ : Frequência natural não amortecida. Define velocidade de resposta. Mantendo  $\zeta$  fixo, ao dobrar  $\omega_n$ , tempo de resposta cai pela metade
- $\zeta = \cos \beta$ : Define amortecimento/oscilação do sistema.



# Resposta transitória:

Efeito de  $\zeta$  e  $\omega_n$  na resposta ao degrau unitário:



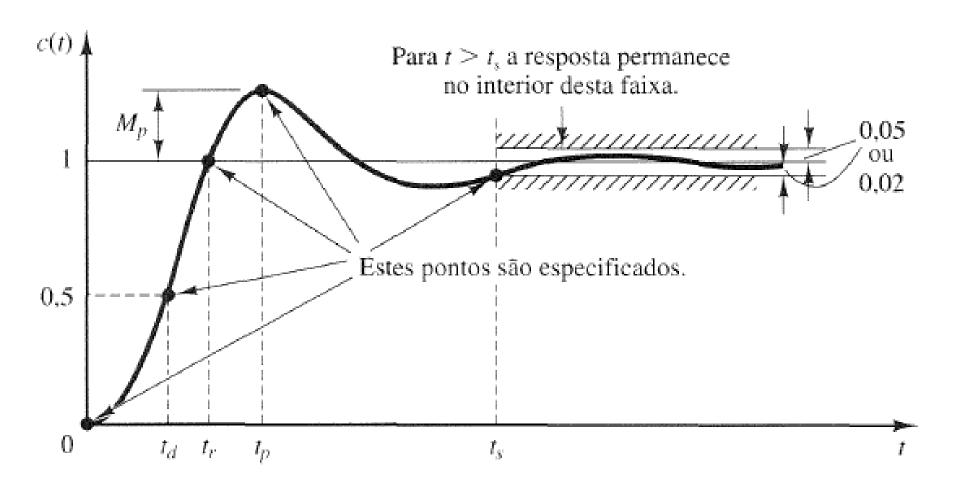


#### Resposta transitória:

### Sobre $\zeta$ :

- Se polos estão no eixo real (se polos não possuem parte imaginária) e estão no semiplano esquerdo, tem-se que  $\zeta>1$ . Resposta sem oscilação senoidal.
- Polo duplo real, semiplano esquerdo :  $\zeta = 1$ . Sem oscilação senoidal.
- Polo complexo conjugado, semiplano esquerdo:  $0<\zeta<1$ : resposta oscilatória amortecida
- Polo complexo conjugado, eixo imaginário:  $\zeta=0$ : resposta oscilatória não amortecida
- Polo no semiplano direito:  $\zeta < 0$ : resposta instável.





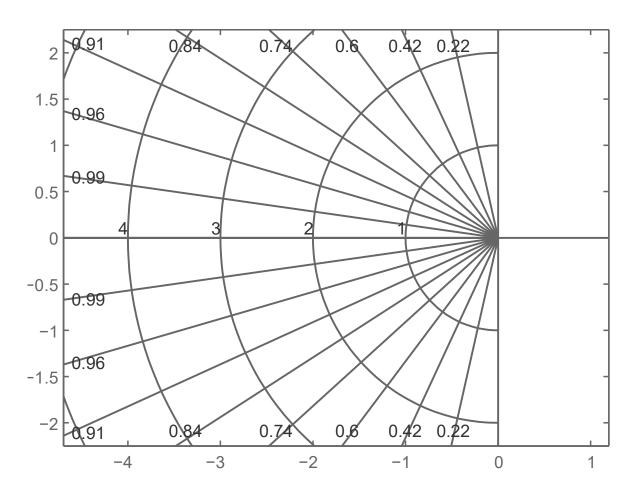


# Tabela com equações de desempenho para sistemas de segunda ordem

Critério	Equação
Tempo de subida (rise time)	$t_r = \frac{1}{\omega_d} \operatorname{tg}^{-1} \left( \frac{\omega_d}{-\sigma} \right) = \frac{\pi - \beta}{\omega_d}$
Tempo de pico (peak time)	$t_p = \frac{\pi}{\omega_d}$
Máximo sobressinal (overshoot)	$M_p = e^{-\frac{\sigma}{\omega_d}\pi} = e^{-\frac{\zeta}{\sqrt{1-\zeta^2}}\pi}$
Tempo de acomodação (5%) (setling time)	$t_s = 3T = \frac{3}{\sigma} = \frac{3}{\zeta \omega_n}$
Tempo de acomodação (2%) (setling time)	$t_{\scriptscriptstyle S} = 4T = \frac{4}{\sigma} = \frac{4}{\zeta \omega_n}$



#### Plano s

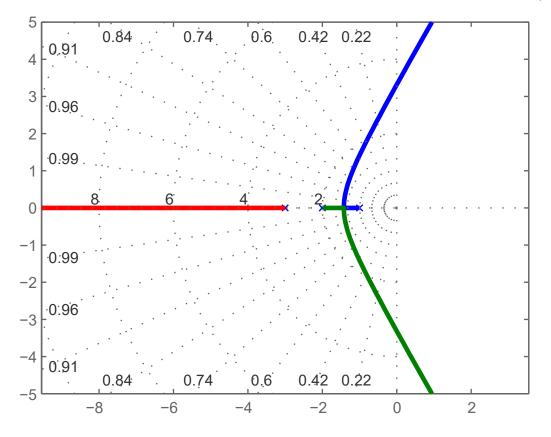


O que são os semicírculos? E as linhas retas?



### Exemplo de projeto via LGR

$$G(s) = \frac{1}{s(s+1)(s+2)}$$



```
G = zpk([], [-1 -2 -3], 1);
rlocus(G)
grid on;
axis equal;
```



#### Projeto de Sistemas de controle

#### O que se deseja em um projeto:

- Aumentar o tipo do sistema (regime permanente)
- Aumentar o ganho K (regime permanente)
- Escolher um valor de  $\zeta$  adequado (resposta transitória)
- Escolher um valor de  $\omega_n$  adequado (resposta transitória)

Veja que, apenas ajustando o valor de K (ex: via LGR ou Bode), não é possível atender a todas as questões acima ao mesmo tempo.

### Soluções:

- Compensadores de atraso-avanço (projeto no domínio da frequência)
- Alocação de polos (projeto via espaço de estados)
  - Pode exigir estimador de estados