# Projeto Usando Lugar Geométrico das Raizes Parte 2

Prof. Fernando Passold Engenharia Elétrica / UPF Out/2009 – Maio/2020

#### Resumo

- Parte I:
  - Propostas de "novos" controladores:
    - **PI** + **ceros**:

$$C(s) = K_1 + \frac{K_2}{s} = \frac{K_1 \left( s + \frac{K_2}{K_1} \right)}{s}$$
 \(\sim \text{P\'olo na origem}

← Pólo na origem

Vantagem: e(∞)=0, Desvantagem: resposta + lenta

Por atraso de fase (Lag Compensator):

$$C(s) = \frac{K(s + z_c)}{(s + p_c)}$$

← par polo-zero próximo da origem

Vantagem: Resposta + rápida, Desvantagem: e(∞)≠o

#### Contenido Parte II

- Controlador PD
  - Melhorar respostas transitória
  - Controlador D ideal
  - Vantagens
  - Desvantagens
- Controlador por Avanço de Fase (Lead Compensator)
  - Parte III...

#### Ideias para melhorar Resposta Transitória

#### Formas de melhorar:

- 1. Compensador PD (Proportional-plus-Derivative Controller)
  - Acrescentar um diferenciador puro na malha direta para compensação derivativa ideal (rede ativa)
  - Projetar uma resposta que respeita um valor desejável de sobressinal, com menor tempo de assentamento (↓ ts = settling time)

#### 2. Controlador por Avanço de Fase (Lead Controller)

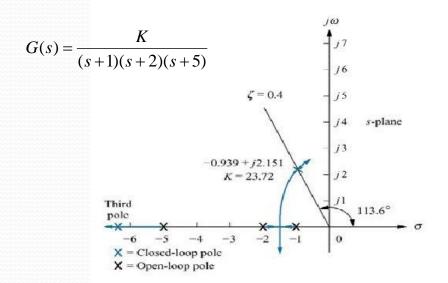
 Realiza diferenciação aproximada usando rede passiva (acrescenta um zero e um polo distante na malha direta)

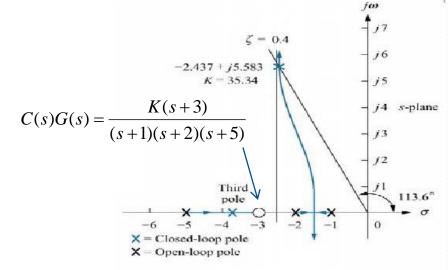
$$C(s) = s + z_c$$

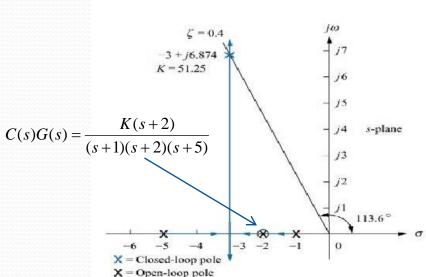
- Seleção adequada da posição (do zero) para garantir resposta + rápida
- Modifica RL!
- Exemplo:

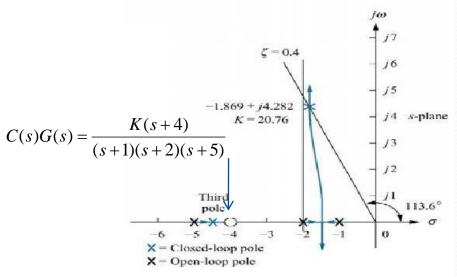
Planta 
$$\rightarrow G(s) = \frac{K}{(s+1)(s+2)(s+5)}$$

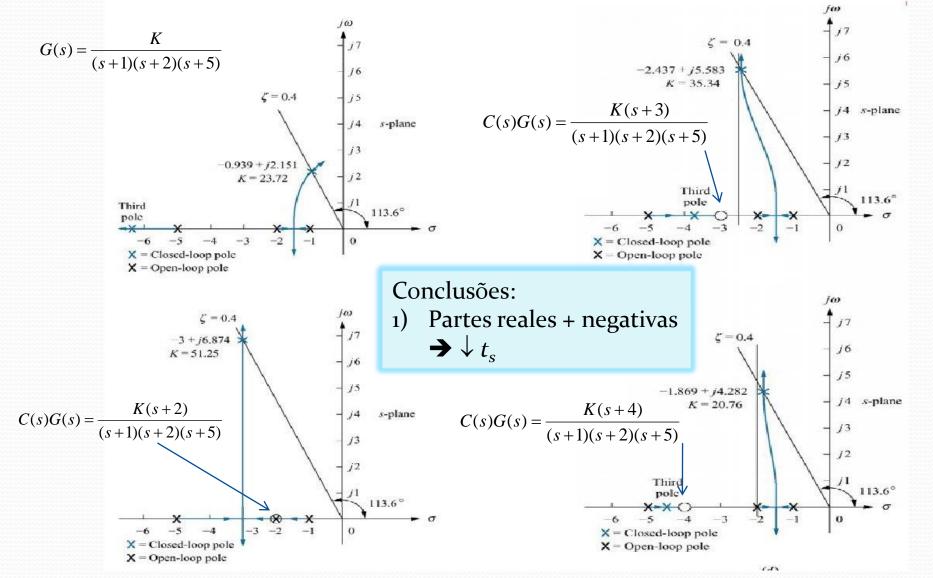
$$C(s)G(s) = \frac{K(s+2)}{(s+1)(s+2)(s+5)} \qquad \leftarrow \text{Zero em } z_c = -2$$
Propostas de
Controladores  $\Rightarrow C(s)G(s) = \frac{K(s+3)}{(s+1)(s+2)(s+5)} \qquad \leftarrow \text{Zero em } z_c = -3$ 
PD
$$C(s)G(s) = \frac{K(s+4)}{(s+1)(s+2)(s+5)} \qquad \leftarrow \text{Zero em } z_c = -4$$

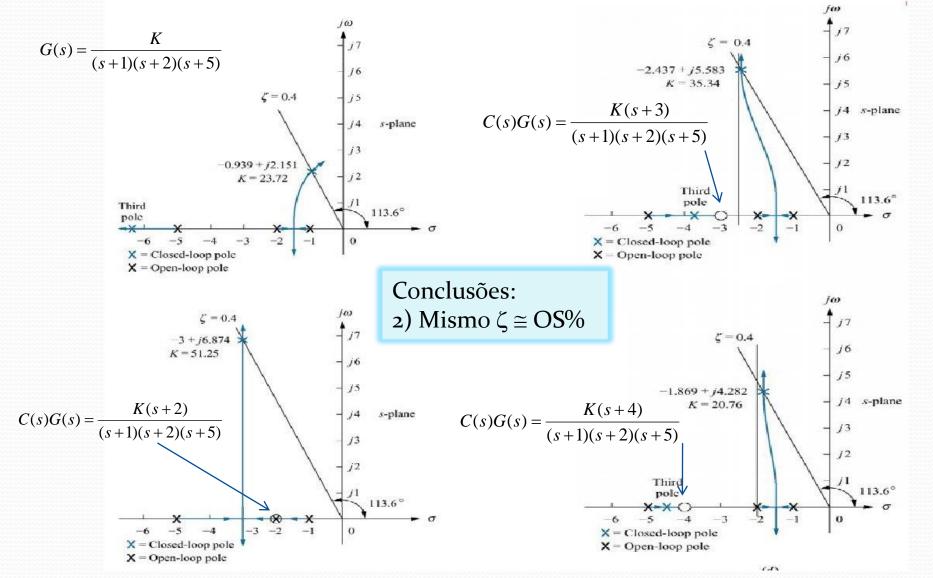


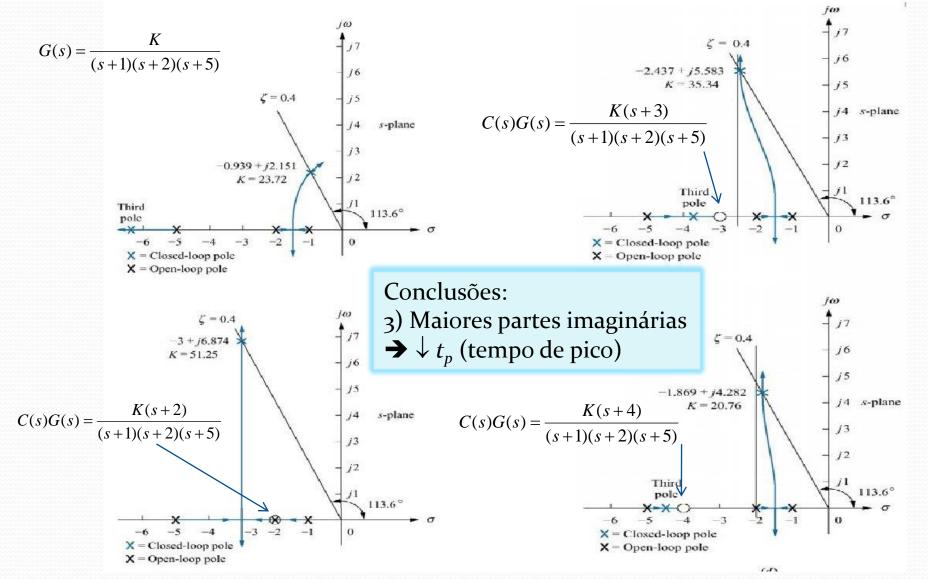


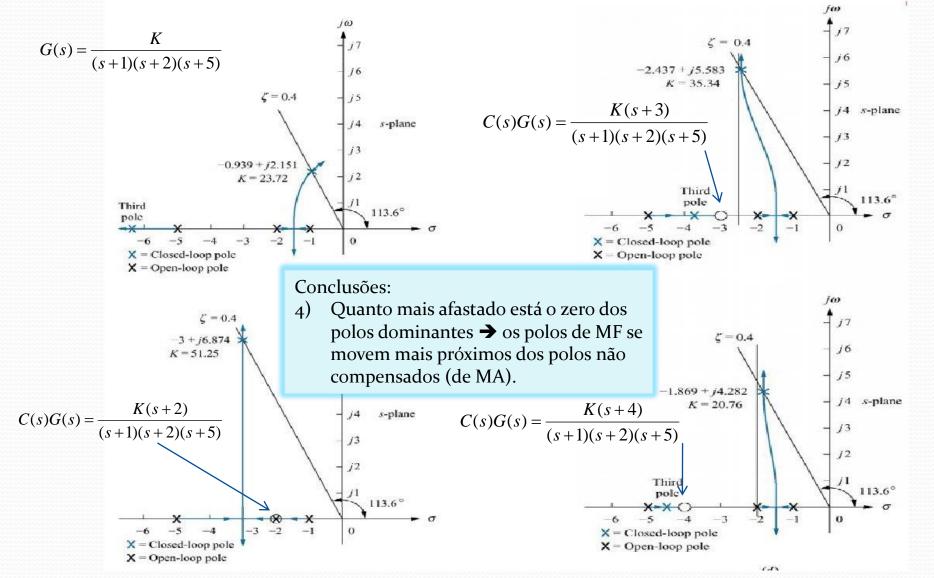


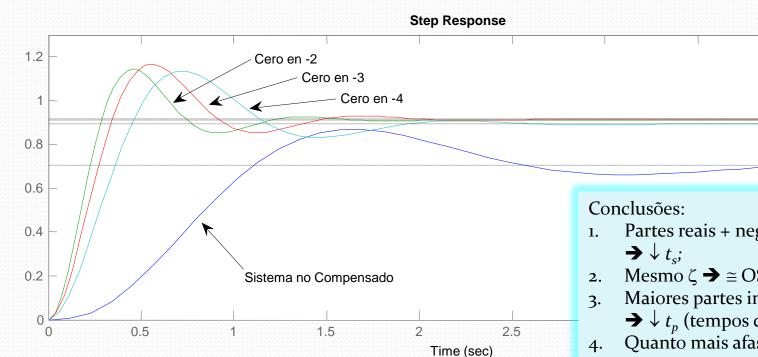












Planta →

Amplitude

$$G(s) = \frac{K}{(s+1)(s+2)(s+5)}$$

Propostas de Controladores → PD

$$C(s)G(s) = \frac{K(s+2)}{(s+1)(s+2)(s+5)}$$

$$C(s)G(s) = \frac{K(s+3)}{(s+1)(s+2)(s+5)}$$

$$C(s)G(s) = \frac{K(s+4)}{(s+1)(s+2)(s+5)}$$

← Zero em 
$$z_c$$
= -2

← Zero em 
$$z_c$$
= -3

$$\leftarrow$$
 Zero em  $z_c$ = -4

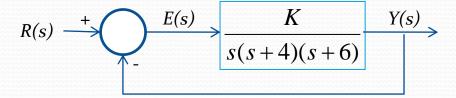
- Partes reais + negativas
- Mesmo  $\zeta \rightarrow \cong OS\%$ ;
- Maiores partes imaginarias
  - $\rightarrow$   $\downarrow t_p$  (tempos de pico)
- Quanto mais afastado está o zero dos polos dominantes → os polos de MF se movem mais próximos dos polos não compensados.

#### Vantagens principais:

- Menores  $t_{\rm s}$ ,
- Menores OS%.

Menores US%.

• Outro exemplo:  $R(s) \xrightarrow{+}$ 

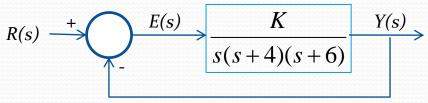


- Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$
- Solução:
- 1. Descobrindo ζ desejado:

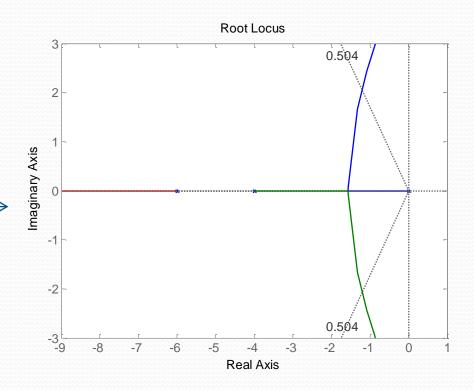
Matlab:

$$\zeta = \frac{-\ln(\% OS / 100)}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2(\% OS / 100)}} = 0,504$$

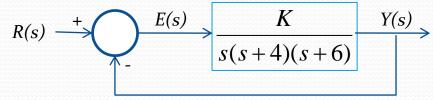
• Outro exemplo:



- Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$
- Solução:
- 2. Verificando RL original...



• Outro exemplo:

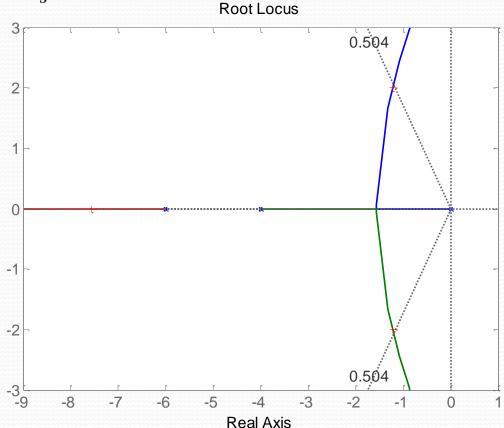


• Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$ 

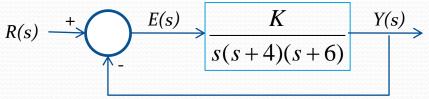
• Solução:

3. Descobrindo K necessário...

```
>> [k,poles]=rlocfind(g)
Select a point in the graphics window selected_point =
    -1.2156 + 2.0031i
k =
    41.6859
poles =
    -7.5532
    -1.2234 + 2.0056i
    -1.2234 - 2.0056i
>>
```



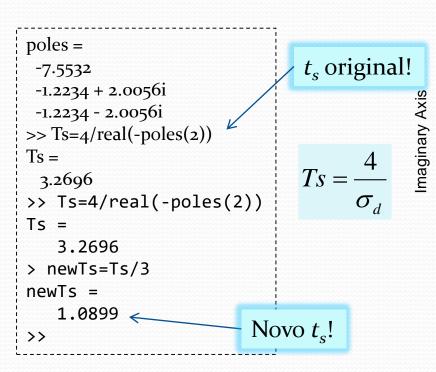
• Outro exemplo:

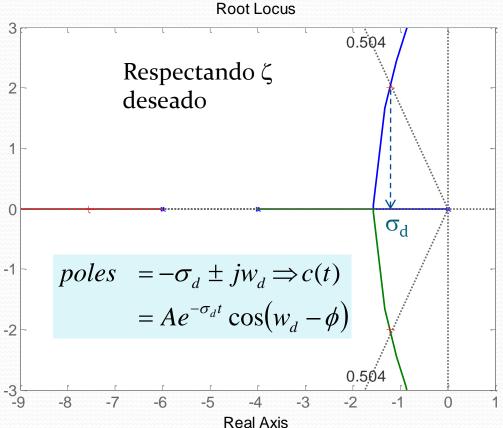


• Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$ 

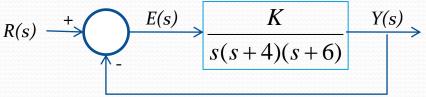
Solução:

*4.* Acelerando o sistema:  $\sqrt{t_s}$ 



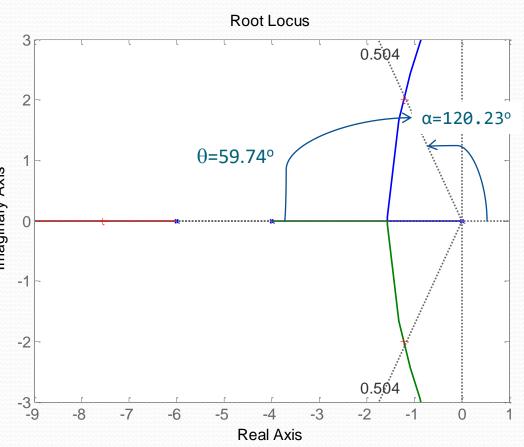


Outro exemplo:

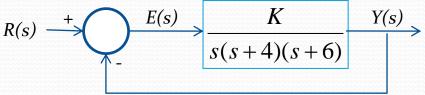


- Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$
- Solução:
- 5. Descobrindo a nova posição do polo de malha fechada para o novo  $t_{\rm s}$

```
newTs =
   1.0899
                                                     maginary Axis
                               Novo \sigma para
>> newsigma=4/newTs
newsigma =
                               o Nuevo t<sub>s</sub>!
   3,6702
>> theta=acos(zeta)
theta =
    1.0427
>> theta*180/pi
ans =
                              \zeta = \cos \theta
   59.7438
>>
```



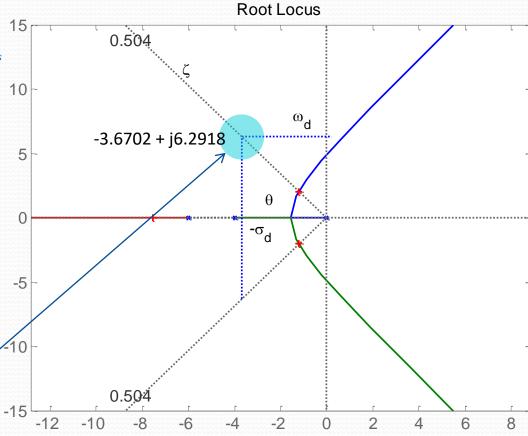
Outro exemplo:



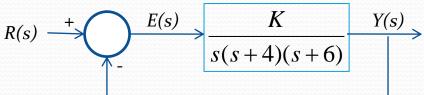
- Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$
- Solução:
- 5. Descobrindo a nova posição do polo de malha fechada para o novo  $t_{\rm s}$

```
>> newomega=newsigma*tan(theta)
newomega =
    6.2918
>> hold on;
>> plot([-newsigma
0.2],[newomega newomega],'b:')
>> plot([-newsigma -newsigma],[-
newomega newomega],'b:')
```

Ponto desejado no RL! Mas este lugar está fora do RL...

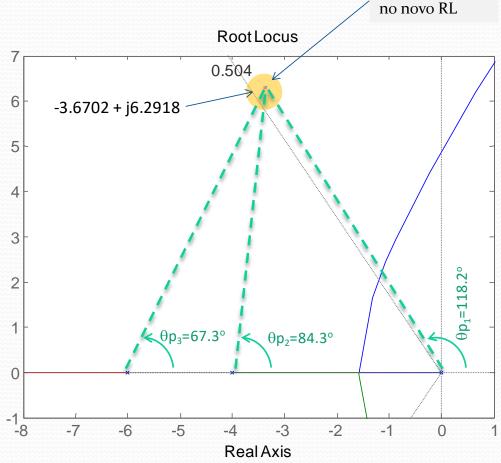


Outro exemplo:



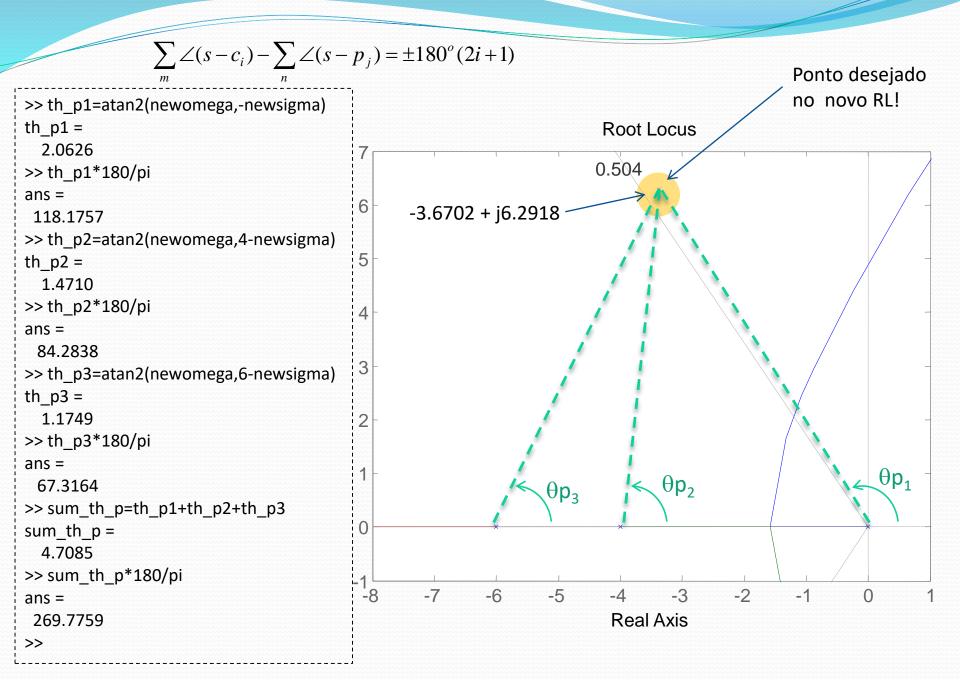
- Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$
- Solução:
- 6. Determinando a posição desejada para o zero do PD:

$$\sum_{m} \angle (s - c_i) - \sum_{n} \angle (s - p_j) = \pm 180^{\circ} (2i + 1)$$

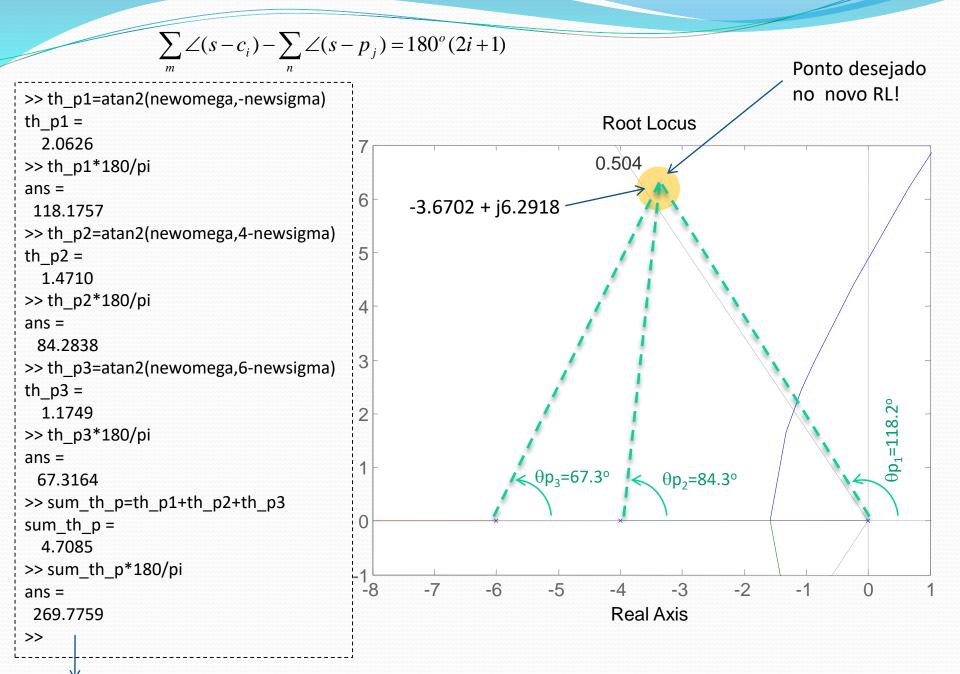


Ponto desejado

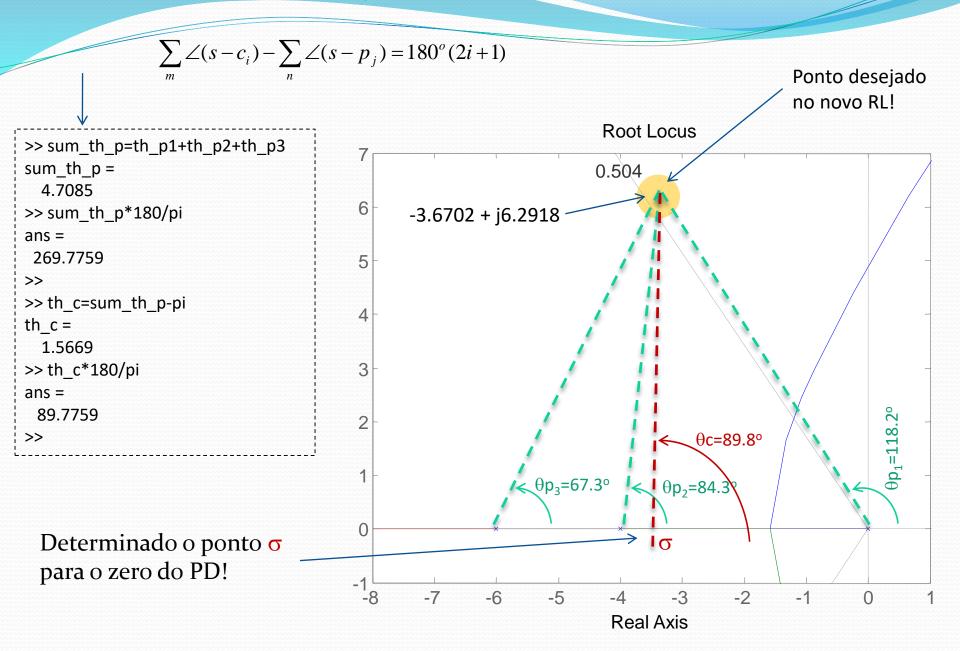
#### 6. Determinando a posição desejada para o zero do PD

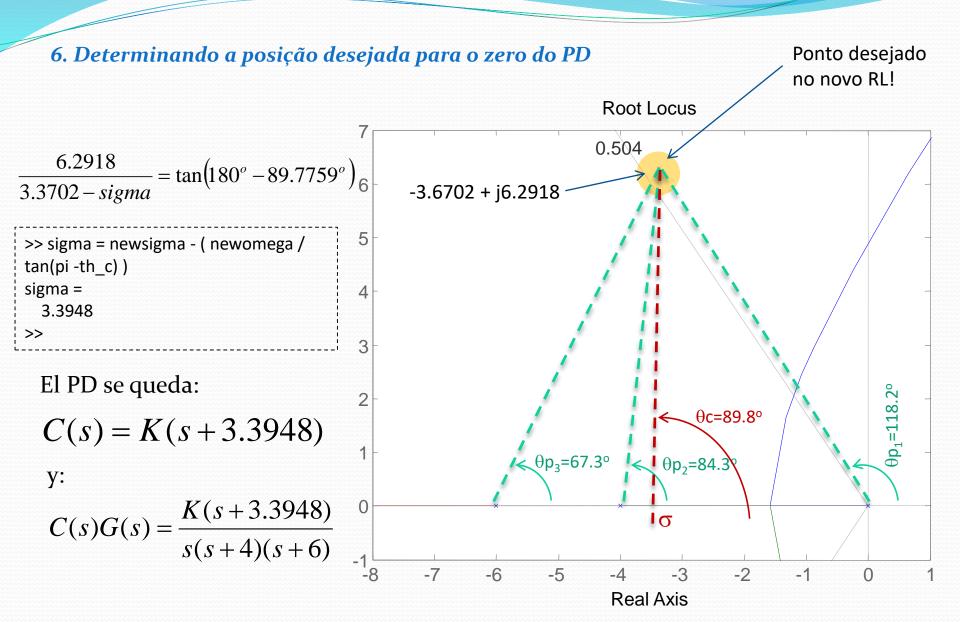


#### 6. Determinando a posição desejada para o zero do PD

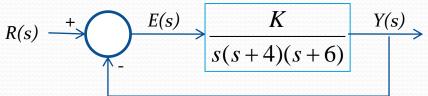


#### 6. Determinando a posição desejada para o zero do PD





Outro exemplo:

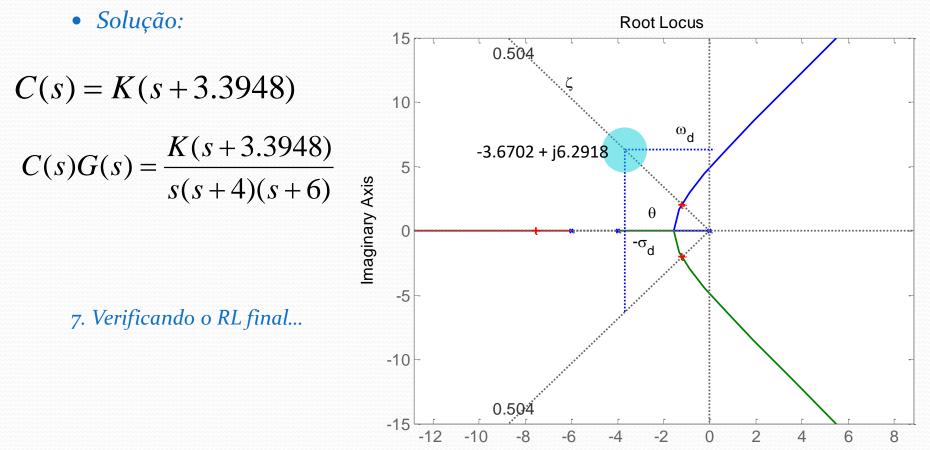


- Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$
- Solução:

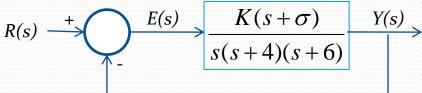
$$C(s) = K(s+3.3948)$$

$$C(s)G(s) = \frac{K(s+3.3948)}{s(s+4)(s+6)}$$

7. Verificando o RL final...



• Outro exemplo:



- Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$
- Solução:

$$C(s) = K(s+3.3948)$$

$$C(s)G(s) = \frac{K(s+3.3948)}{s(s+4)(s+6)}$$

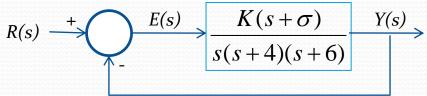
7. Verificando o RL final e K necessário...

```
>> num2=[1 sigma];
>> den2=den;
>> cg=tf(num2,den2);
>> zpk(cg)

Zero/pole/gain:
    (s+3.395)
------
s (s+6) (s+4)

>> figure(3);rlocus(cg)
```

• Outro exemplo:



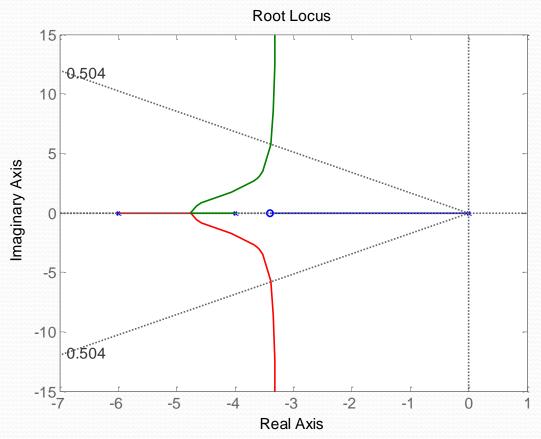
- Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$
- Solução:

$$C(s) = K(s+3.3948)$$

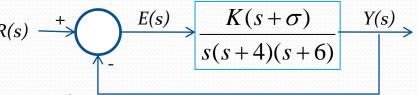
$$C(s)G(s) = \frac{K(s+3.3948)}{s(s+4)(s+6)}$$

$$\frac{SX}{S}$$
7. Verificando o RL

7. Verificando o RL final e K necessário...

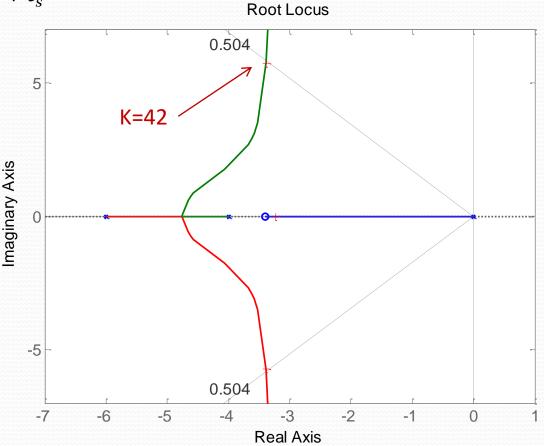


Outro exemplo:

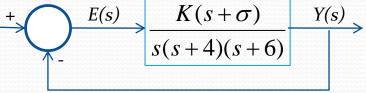


- Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$
- Solução:
- 7. Verificando o RL final e K necessário...

```
>> figure(3);rlocus(cg)
>> sgrid(zeta,0)
>> axis([-7 1 -7 7])
>> rlocfind(cg)
Select a point in the graphics window
selected_point =
   -3.4076 + 5.7174i
ans =
   42.0068
>>
```

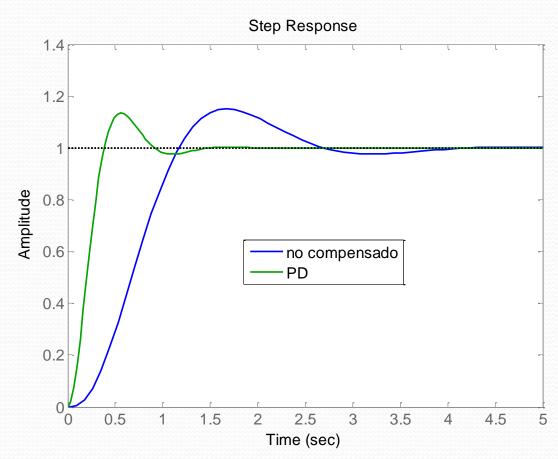


• Outro exemplo: R(s) —



- Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$
- Solução:
- Comparando respostas...

```
>> tf1=feedback(43.35*g,1);
>> tf2=feedback(42*cg,1);
>> figure(4);step(tf1,tf2)
>> legend('no compensado','PD')
>>
```

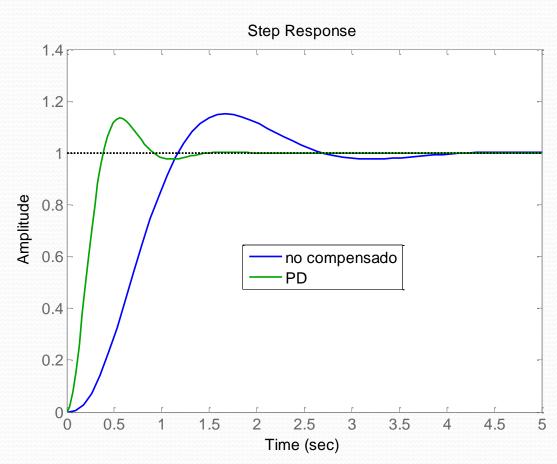


• Outro exemplo: R(s)

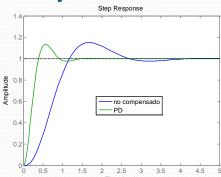
- $\xrightarrow{E(s)} \xrightarrow{E(s)} \xrightarrow{K(s+\sigma)} \xrightarrow{Y(s)} \xrightarrow{Y(s)}$
- Requisitos: %OS < 16%,  $3 \times \downarrow t_s$
- Solução:
- Comparando respostas...

K=42

```
>> tf1=feedback(43.35*g,1);
>> tf2=feedback(42*cg,1);
>> figure(5);ltiview(tf1,tf2)
>>
```



- *Ideia original:* 
  - Melhorar (acelerar) a resposta transitória



- Realização mediante Controlador derivativo (PD):
  - Desvantagens:
    - 1. Requer circuito ativo para realizar a diferenciação;
    - 2. Diferenciação pode gerar maus resultados no caso de processos ruidosos
  - Por exemplo, suponha que temos o seguinte sinal:

$$y(t) = \operatorname{sen}(t) + \underbrace{a_n \cdot \operatorname{sen}(wt)}_{ruido}$$

- donde:
  - sin(t) = sinal original de frequência = 1 rad/s y amplitude = 1;
  - a<sub>n</sub> = amplitude do ruído, de frequência = 100 rad/s.

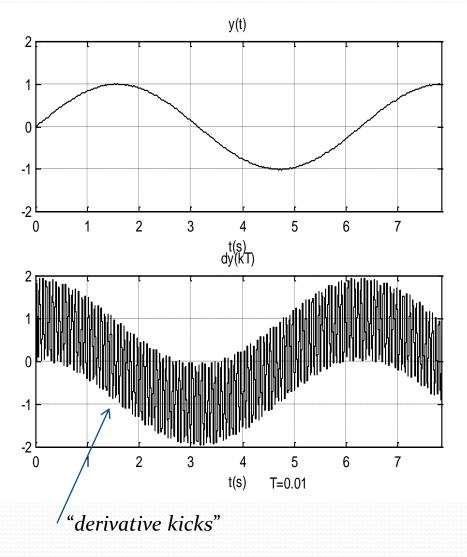
- 2. Diferenciação pode gerar maus resultados no caso de processos ruidosos
  - Por exemplo, suponha que temos o seguinte sinal:

$$y(t) = \operatorname{sen}(t) + a_n \cdot \operatorname{sen}(wt)$$

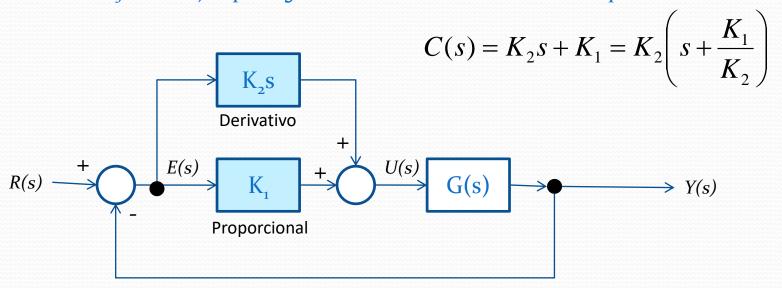
donde:

- sin(t) = sinal original de frequência = 1 rad/s y amplitude = 1;
- a<sub>n</sub> = amplitude do ruído, de frequência = 100 rad/s.
- Se aplicamos a derivada sobre o sinal anterior, mesmo que a amplitude do ruído corresponda a somente 1% da amplitude do sinal original (a<sub>n</sub> = 0,01), teremos como resposta um sinal como mostrado na parte de baixo da figura ao lado.
- Perceba que a derivada (continua) deste sinal nos conduz a:

$$\frac{dy(t)}{dt} = \cos(t) + a_n \cdot w \cdot \cos(wt)$$



- *Ideia original:* 
  - Melhorar (acelerar) a resposta transitória
- Realização mediante Controlador derivativo (PD):
  - Desvantagens:
    - 1. Requer circuito ativo para realizar a diferenciação;
    - 2. Diferenciação pode gerar maus resultados no caso de processos ruidosos



## SISOTOOL SISO Design Tool.

SISOTOOL opens the SISO Design Tool. This Graphical User Interface lets you design single-input/single-output (SISO) compensators by graphically interacting with the root locus, Bode, and Nichols plots of the open-loop system. To import the plant data into the SISO Tool, select the Import item from the File menu. By default, the control system configuration is

where C and F are tunable compensators.

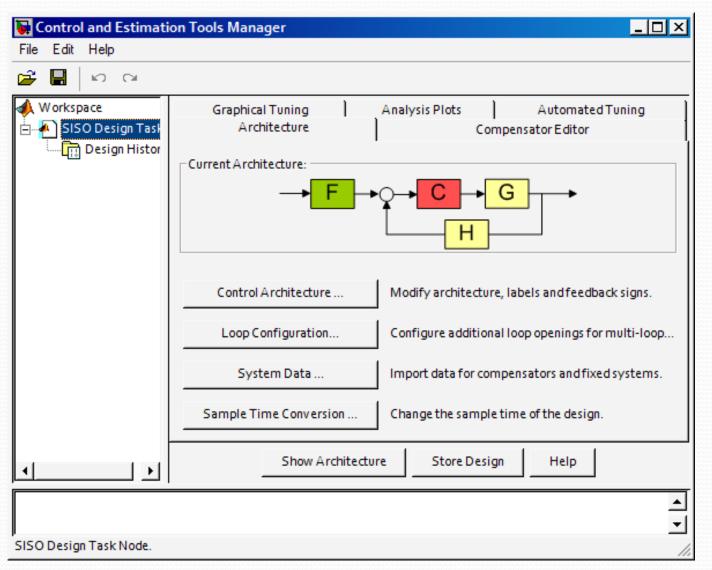
- SISOTOOL(G) specifies the plant model G to be used in the SISO Tool. Here G is any linear model created with TF, ZPK, or SS.
- SISOTOOL(G,C) and SISOTOOL(G,C,H,F) further specify values for the feedback compensator C, sensor H, and prefilter F. By default, C, H, and F are all unit gains.
- SISOTOOL(VIEWS) or SISOTOOL(VIEWS,G,...) specifies the initial set of views for graphically editing C and F. You can set VIEWS to any of the following strings or combination of strings:

```
'rlocus' Root locus plot
'bode' Bode diagram of the open-loop response
'nichols' Nichols plot of the open-loop response
'filter' Bode diagram of the prefilter F
```

```
For example
>> sisotool({'nichols','bode'})
```

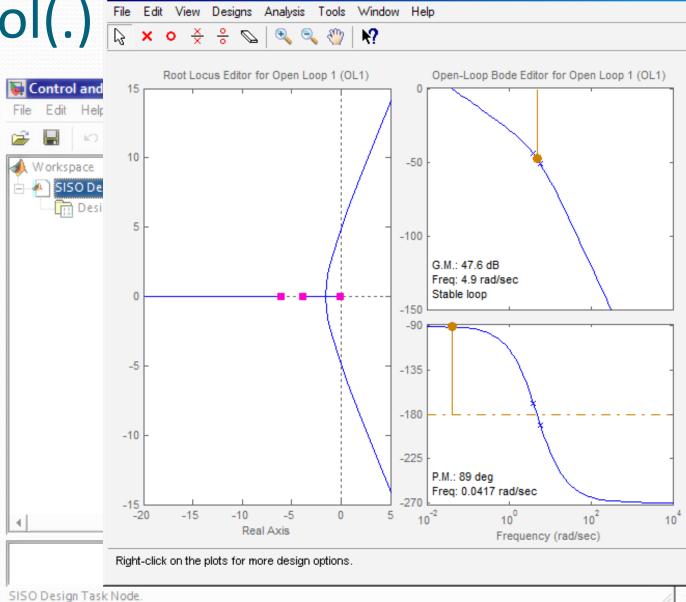
- Opens a SISO Design Tool showing the Nichols plot and Bode diagrams for the open loop CGH.
- SISOTOOL(INITDATA) initializes the SISO Design Tool with more general control system configurations. Use SISOINIT to build the initialization data structure INITDATA.
- SISOTOOL(SESSIONDATA) opens the SISO Design Tool with a previously saved session where SESSIONDATA is the MAT file for the saved session.
- See also sisoinit, ltiview, rlocus, bode, nichols.
- Reference page in Help browser doc sisotool

>> sisotool(g,1)
>>



>> sisotool(g,1)

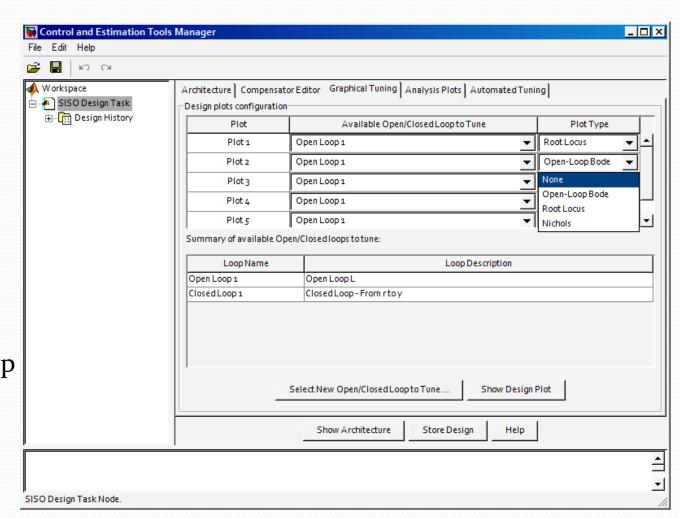
>>



SISO Design for SISO Design Task

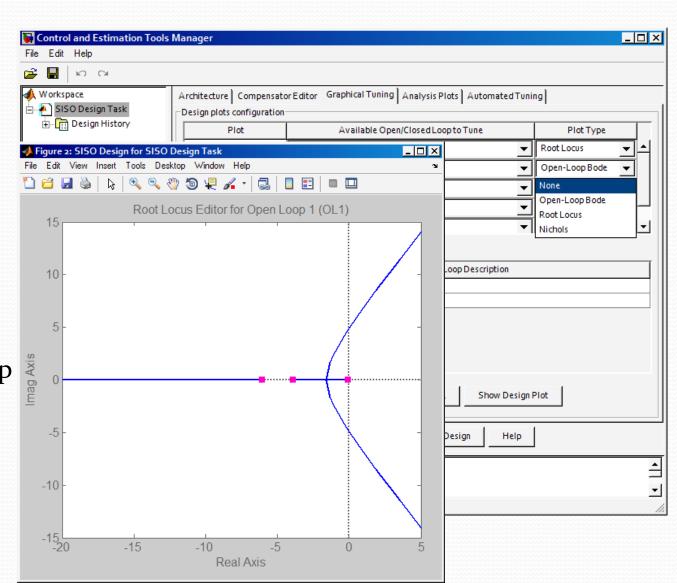
>> sisotool(g,1) Editando visualização:

- Janela "Control and Estimation Tools Manager",
- Aba "Graphical Tuning",
- 3) Plot 2, Open Loop 1, Selecionar de "Open-Loop Bode" para "None"

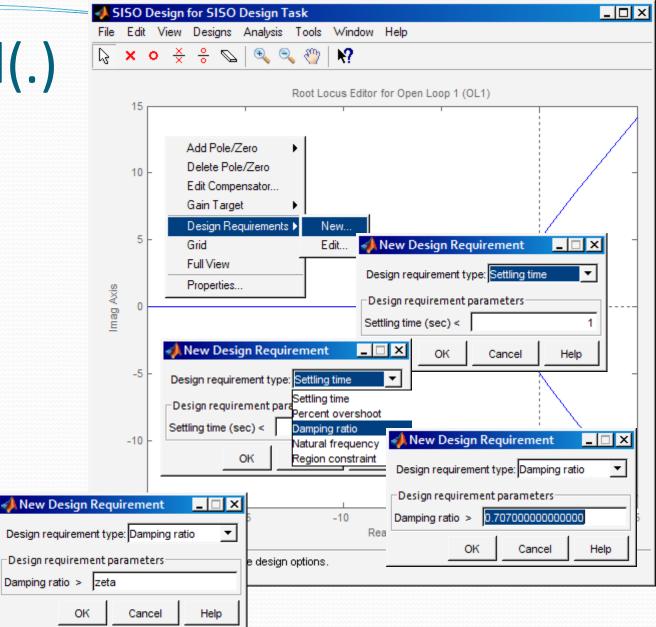


>> sisotool(g,1) Editando visualização:

- Janela "Control and Estimation Tools Manager",
- Aba "Graphical Tuning",
- 3) Plot 2, Open Loop 1, Selecionar de "Open-Loop Bode" para "None"



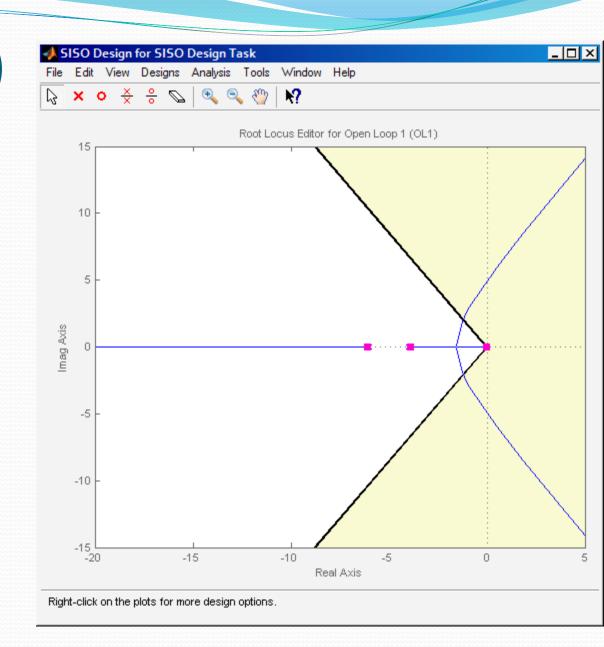
- >> sisotool(g,1)
  Editando
  visualização:
- 4) Ventana "Figure X: SISO...",
- 5) Pressionar botão direito do mouse por sobre a janela gráfica,
- 6) Selecionar "Design Requirements", New,
- 7) Selecionar "Damping Ratio" e alterar valor



>> sisotool(g,1)

Editando visualização:

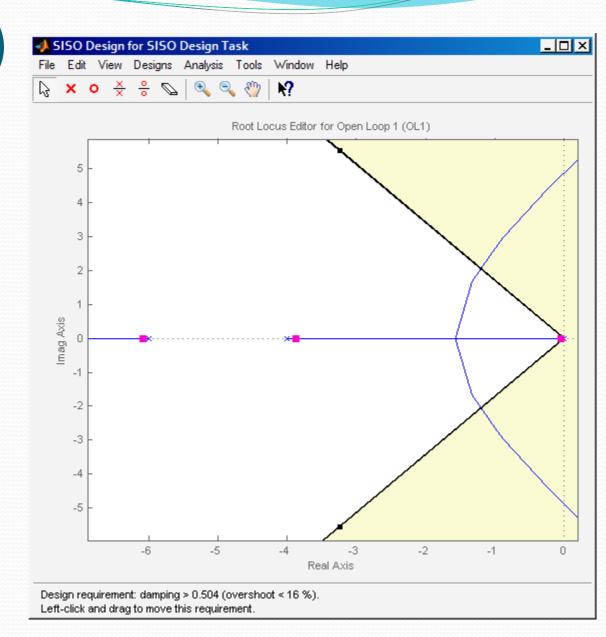
- 4) Ventana "Figure X: SISO...",
- 5) Pressionar botão direito do mouse por sobre a janela gráfica,
- 6) Selecionar "Design Requirements", New,
- 7) Selecionar "Damping Ratio" e alterar valor



>> sisotool(g,1)
Editando

visualização:

- 4) Ventana "Figure X: SISO...",
- 5) Pressionar botão direito do mouse por sobre a janela gráfica,
- 6) Selecionar "Design Requirements", New,
- 7) Selecionar"Damping Ratio" ealterar valor



>> sisotool(g,1) Editando visualização:

- 4) Ventana "Figure X: SISO...",
- 5) Pressionar botão direito do mouse por sobre a janela gráfica,
- 6) Selecionar "Design Requirements", New,
- 7) Selecionar"Damping Ratio" ealterar valor

