



*Escola de Engenharia de São Carlos  
Universidade de São Paulo*

# Polos/Zeros e Resposta em Frequência

## Prática 2

SEM 0535 – Modelagem e Simulação de  
Sistemas Dinâmicos II

Profa. Maíra Martins da Silva

[mairams@sc.usp.br](mailto:mairams@sc.usp.br)

(16) 99291-8310



# Objetivo

Mostrar as possibilidades de ilustração das funções de resposta em frequência e relação com polos e zeros

Bônus: conectar as disciplinas de Modelos Dinâmicos e Sistemas de Controle.

# Introdução: Representações

Serão introduzidos 4 tipos de representações:

1. Formato Configuração (EDO)
2. Relação Entrada e Saída – Função Transferência (FT)
3. Representação no Espaço de Estado (State Space Rep.)
4. Ganho, polos e zeros

Parte do material pode ser encontrado em: H.V. Vu and R.S. Esfandiari, Dynamic Systems: Modeling and Analysis. Macgraw-hill

# Polos e Zeros

$$G(s) = \frac{b_1 s^m + b_2 s^{m-1} + \dots + b_m s + b_{m+1}}{s^n + a_1 s^{n-1} + \dots + a_{n-1} s + a_n}$$

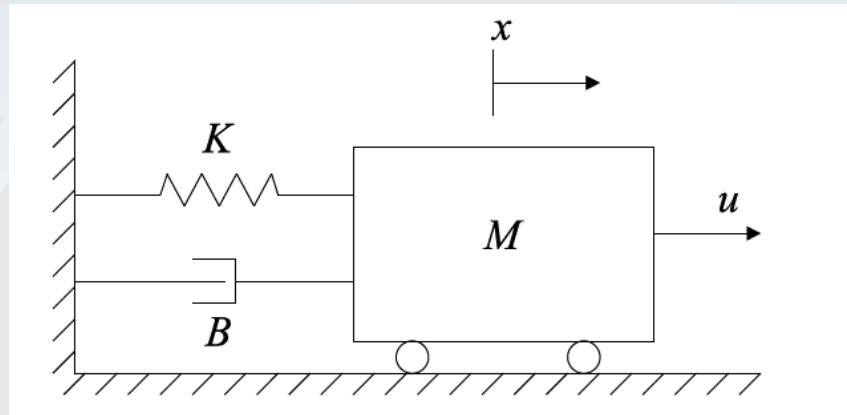
$$G(s) = K \frac{\prod (s - z_i)}{\prod (s - p_i)}$$

$z_i$ : zeros de  $G(s)$

$p_i$ : pólos de  $G(s)$

# Polos e Zeros

Exemplo.



FT.

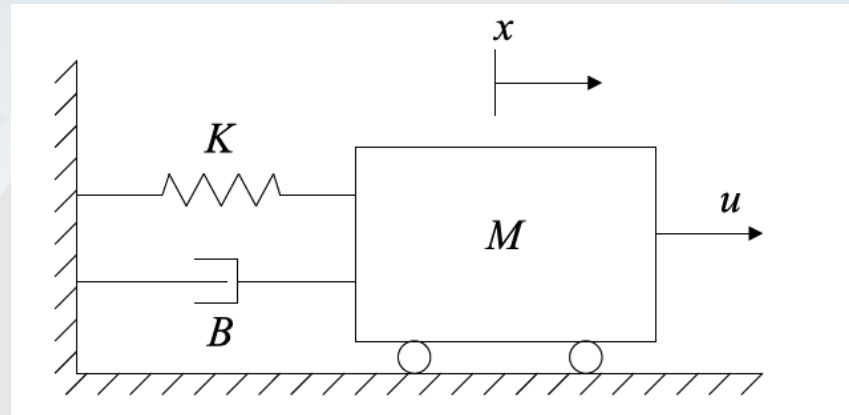
$$G(s) = \frac{X}{F}(s) = \frac{1}{ms^2 + bs + k}$$

Polos

$$ms^2 + bs + k = 0 \quad \Rightarrow \quad p_1, p_2 = \frac{-b \pm \sqrt{b^2 - 4mk}}{2m}$$

# Polos e Zeros

Exemplo.



SS.

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -k/m & -b/m \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1/m \end{bmatrix} u$$

*Polos. Autovalores de A*

$$\begin{vmatrix} 0 - \lambda & 1 \\ -k/m & -\frac{b}{m} - \lambda \end{vmatrix} = 0$$

$$m\lambda^2 + b\lambda + k = 0 \quad \Rightarrow \quad p_1, p_2 = \frac{-b \pm \sqrt{b^2 - 4mk}}{2m}$$

# Polos e Zeros

```
jupyter PraticasMD2_aula2_ex1 Last Checkpoint: poucos segundos atrás (autosaved)
File Edit View Insert Cell Kernel Widgets Help Hide Code
+ %< [icons] [Run] [Code] [icons]

In [11]: import matplotlib.pyplot as plt
import numpy as np
import control as ctl
import scipy.linalg as la
from control import (TransferFunction, step_response, bode_plot,
                    impulse_response, series, feedback, rlocus,
                    margin, nyquist_plot)

m = 1
b = 0.9
k = 100

A = np.array([[0.0, 1.0], [-k/m, -b/m]])

eigvals, eigvecs = la.eig(A)
print(eigvals)

[-0.45+9.98986987j -0.45-9.98986987j]

In [16]: roots_den = np.roots([m,b,k])
print(roots_den)

[-0.45+9.98986987j -0.45-9.98986987j]
```

PraticasMD2\_aula2\_ex1

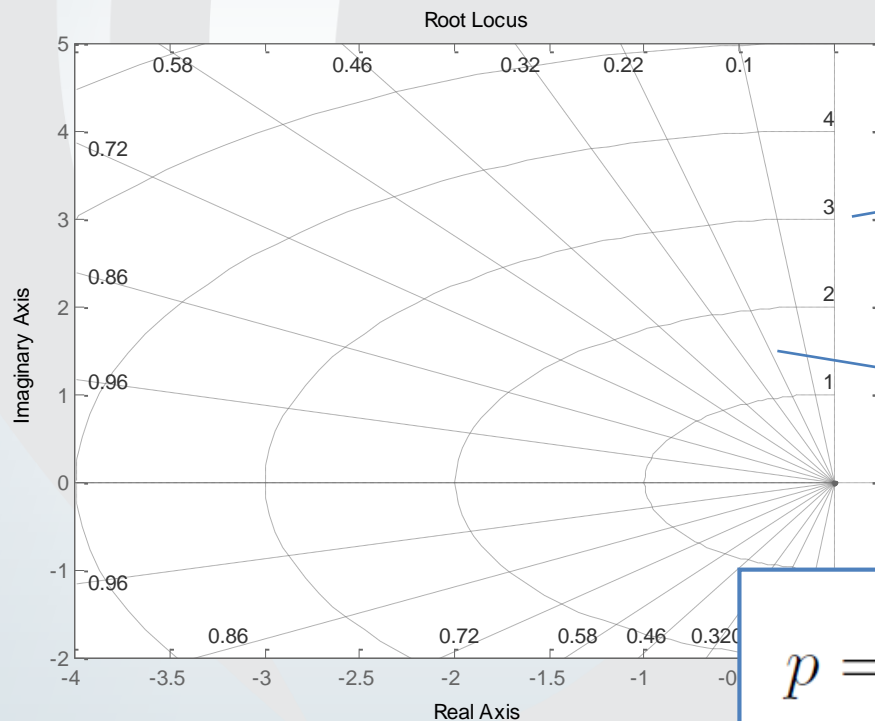
Várias maneiras de  
encontrar os polos de um  
sistema!



# Polos e Zeros

Vamos considerar o mesmo sistema:  $m\ddot{x} + b\dot{x} + kx = u$

Reescrevendo  $\ddot{x} + 2\zeta\omega_n\dot{x} + \omega_n^2x = Kr\omega_n^2u$



Frequência natural

$$\omega_n = \sqrt{\frac{k}{m}}$$

Fator de amortecimento

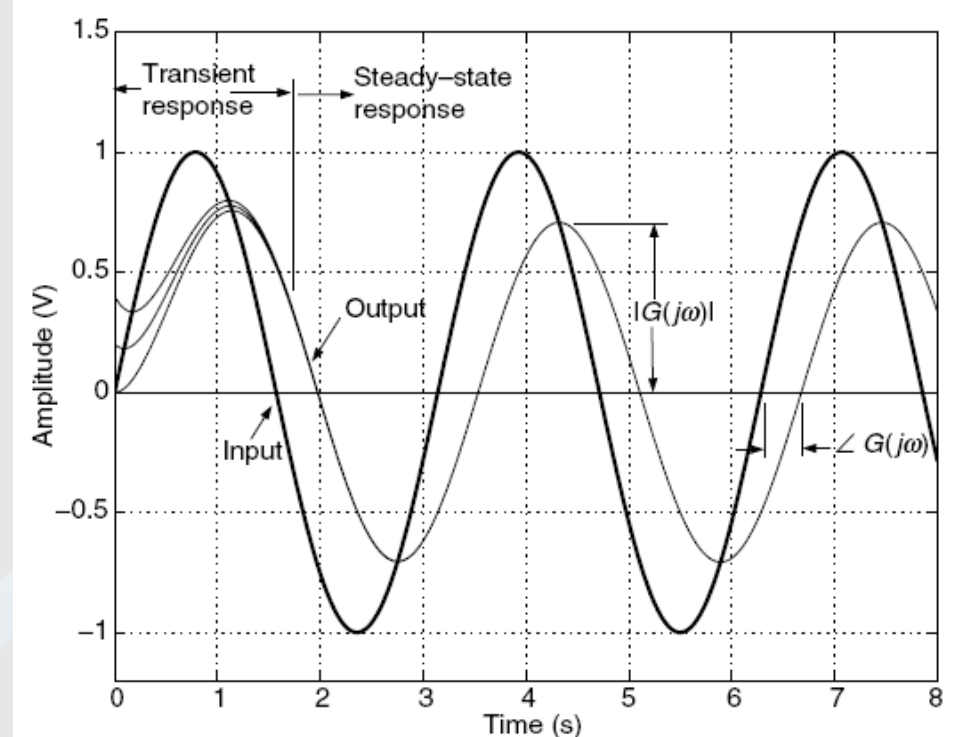
$$\zeta = \frac{b}{2m\omega_n}$$

$$p = -\zeta\omega_n \pm \omega_n \left( \sqrt{1 - \zeta^2} \right) j$$

# Resposta em Frequência

**Resposta em Frequência** considera a entrada e a resposta senoidais do regime permanente do sistema, após os transientes desaparecerem (devido às condições iniciais e à entrada em si).

A resposta de regime permanente de um sistema a uma entrada senoidal é um sinal senoidal de mesma frequência com módulo e ângulo de fase diferentes.



# Resposta em Frequência

$$Y(s) = G(s)U(s)$$

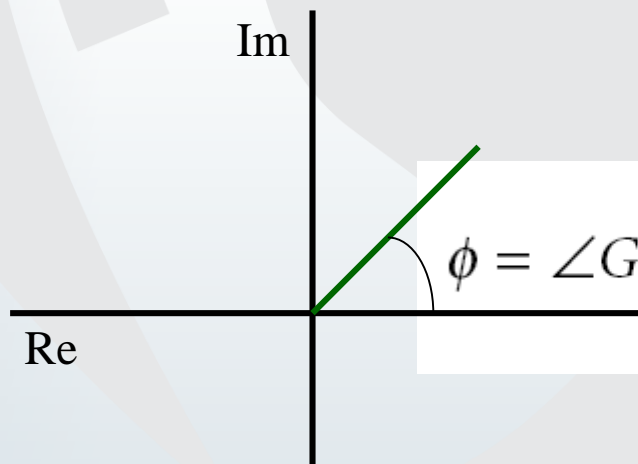
$$s = i\omega$$



$$G(j\omega) = |G(j\omega)|e^{j\phi}$$

Número complexo

$$|G(j\omega)| = \sqrt{\{\text{Re}[G(j\omega)]\}^2 + \{\text{Im}[G(j\omega)]\}^2}$$



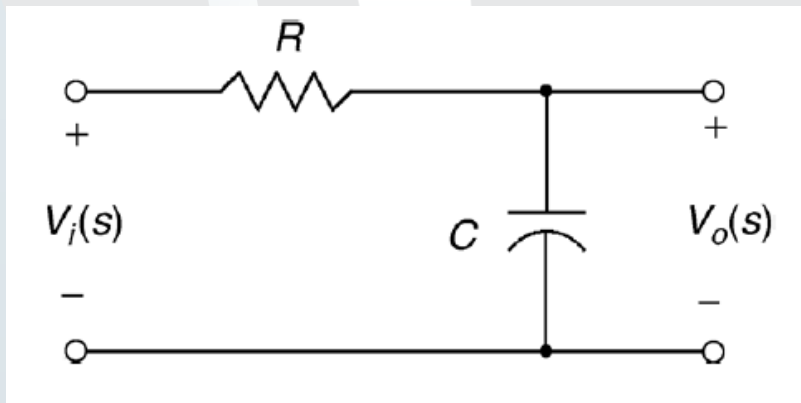
$$\phi = \angle G(j\omega) = \tan^{-1} \frac{\text{Im}[G(j\omega)]}{\text{Re}[G(j\omega)]}$$

# Resposta em Frequência: Diagrama de Bode

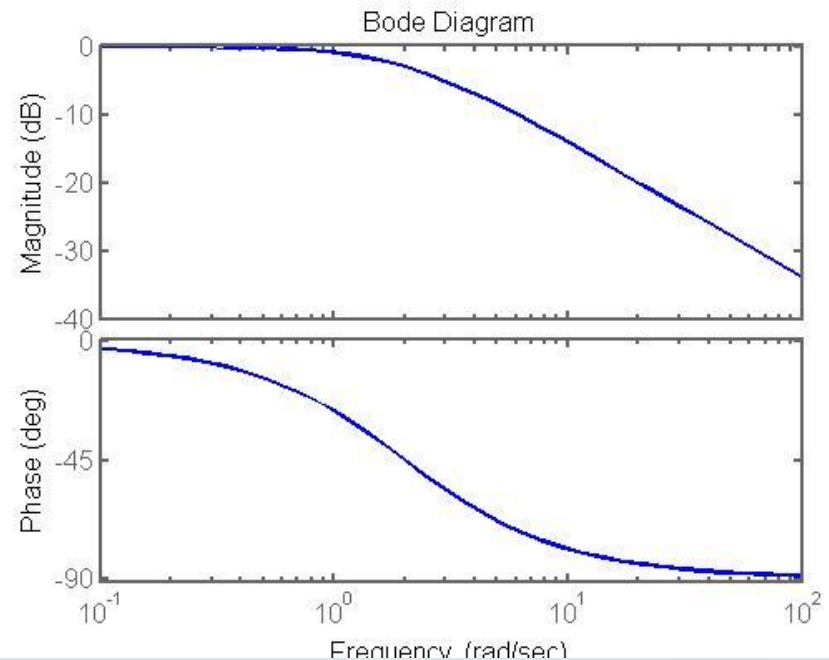
No diagrama de Bode, a função transferência é apresentada pela módulo  $|G(j\omega)|$  e pelo ângulo de fase  $\Phi(\omega)$  em função da frequência  $\omega$  em gráficos

$$G(j\omega) = \text{Re}[G(j\omega)] + j \text{Im}[G(j\omega)] = |G(j\omega)|e^{j\phi}$$

$$20\log_{10} M$$



$$G(s) = 1/(0.5s + 1)$$

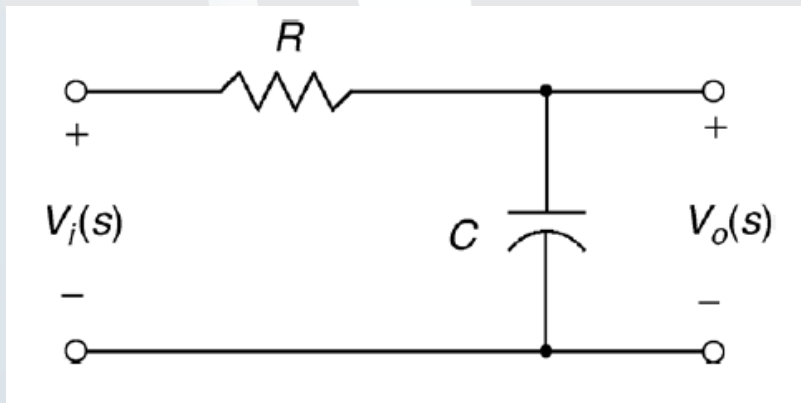


# Resposta em Frequência: Nyquist

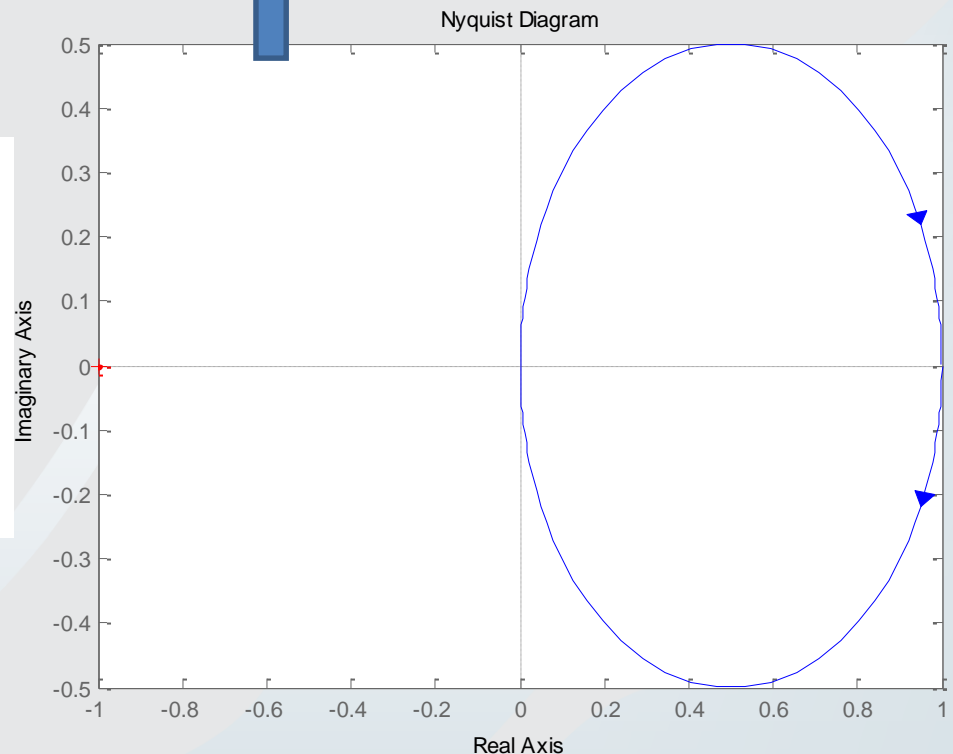
O diagrama de Nyquist é o gráfico da parte real e imaginária de  $G(j\omega)$  variando a frequência  $\omega$  de zero a infinito.

$$G(j\omega) = \text{Re}[G(j\omega)] + j \text{Im}[G(j\omega)] = |G(j\omega)|e^{j\phi}$$

**Exemplo:**



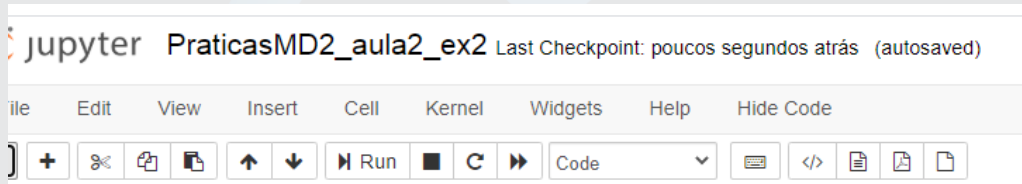
$$G(s) = 1/(0.5s + 1)$$



# Resposta em Frequência

PraticasMD2\_aula2\_ex2

Conexão do 1gdl com polos e frf

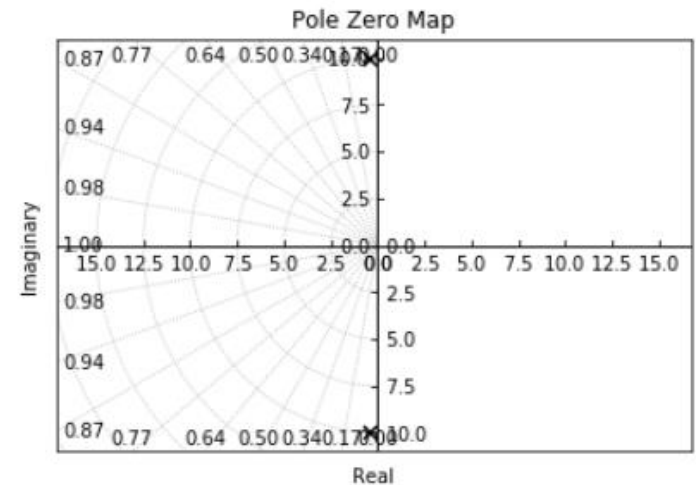


```
In [20]: import matplotlib.pyplot as plt
import numpy as np
import control
from control.matlab import *
#from control import (TransferFunction, step_response, bode_plot,
#                     impulse_response, series, feedback, rlocus,
#                     margin, nyquist_plot)

m = 1
b = 0.9
k = 100

A = np.array([[0.0, 1.0], [-k/m, -b/m]])
B = np.array([[0.0], [1/m]])
C = np.array([1.0, 0.0])
D = np.array([[0.0]])

plant_ss = control.ss(A,B,C,D)
poles_ss = control.pole(plant_ss)
print(plant_ss)
print(poles_ss)
```



<https://python-control.readthedocs.io/en/0.8.3/intro.html>

# Mais de um GDL ...

Formulação Geral:  $n$  variáveis,  $m$  entradas,  $n$  saídas

Equações das variáveis no espaço de estado

$$\dot{x}_1 = f_1(x_1, \dots x_n, u_1, \dots u_m, t)$$

$$\dot{x}_2 = f_2(x_1, \dots x_n, u_1, \dots u_m, t)$$

...

$$\dot{x}_n = f_n(x_1, \dots x_n, u_1, \dots u_m, t)$$

Equações de saída

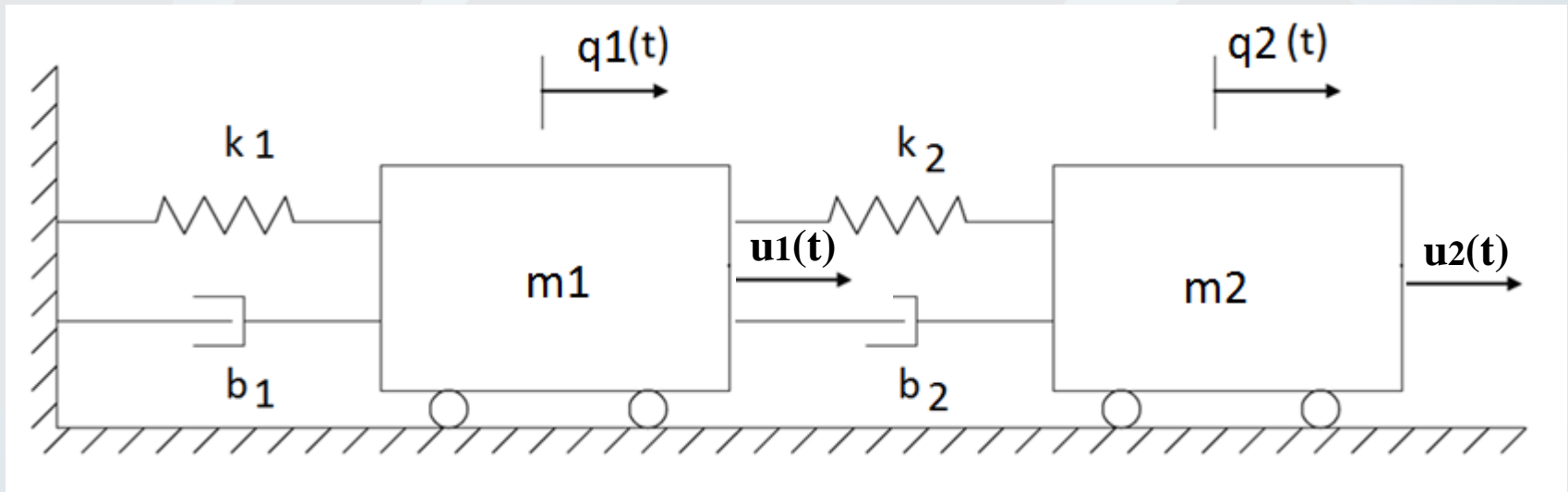
$$y_1 = h_1(x_1, \dots x_n, u_1, \dots u_m, t)$$

$$y_2 = h_2(x_1, \dots x_n, u_1, \dots u_m, t)$$

...

$$y_p = h_n(x_1, \dots x_n, u_1, \dots u_m, t)$$

# Representação no Espaço de Estado



$$\underbrace{\begin{bmatrix} m_1 & 0 \\ 0 & m_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{M}} \underbrace{\begin{bmatrix} \ddot{q}_1 \\ \ddot{q}_2 \end{bmatrix}} + \underbrace{\begin{bmatrix} b_1 + b_2 & -b_2 \\ -b_2 & b_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{B}} \underbrace{\begin{bmatrix} \dot{q}_1 \\ \dot{q}_2 \end{bmatrix}} + \underbrace{\begin{bmatrix} k_1 + k_2 & -k_2 \\ -k_2 & k_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{K}} \underbrace{\begin{bmatrix} q_1 \\ q_2 \end{bmatrix}} = \underbrace{\begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{U}}$$



# Representação no Espaço de Estado

## Exemplo 2.

$$\underbrace{\begin{bmatrix} m_1 & 0 \\ 0 & m_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{M}} \underbrace{\begin{bmatrix} \ddot{q}_1 \\ \ddot{q}_2 \end{bmatrix}} + \underbrace{\begin{bmatrix} b_1 + b_2 & -b_2 \\ -b_2 & b_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{B}} \underbrace{\begin{bmatrix} \dot{q}_1 \\ \dot{q}_2 \end{bmatrix}} + \underbrace{\begin{bmatrix} k_1 + k_2 & -k_2 \\ -k_2 & k_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{K}} \underbrace{\begin{bmatrix} q_1 \\ q_2 \end{bmatrix}} = \underbrace{\begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{U}}$$

Estados:

$$x_1 = q_1$$

$$x_2 = q_2$$

$$x_3 = \dot{q}_1$$

$$x_4 = \dot{q}_2$$

$$\dot{x}_1 = \dot{q}_1$$

$$\dot{x}_2 = \dot{q}_2$$

$$\dot{x}_3 = \ddot{q}_1$$

$$\dot{x}_4 = \ddot{q}_2$$

# Representação no Espaço de Estado

## Exemplo 2.

$$\underbrace{\begin{bmatrix} m_1 & 0 \\ 0 & m_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{M}} \underbrace{\begin{bmatrix} \ddot{q}_1 \\ \ddot{q}_2 \end{bmatrix}} + \underbrace{\begin{bmatrix} b_1 + b_2 & -b_2 \\ -b_2 & b_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{B}} \underbrace{\begin{bmatrix} \dot{q}_1 \\ \dot{q}_2 \end{bmatrix}} + \underbrace{\begin{bmatrix} k_1 + k_2 & -k_2 \\ -k_2 & k_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{K}} \underbrace{\begin{bmatrix} q_1 \\ q_2 \end{bmatrix}} = \underbrace{\begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{U}}$$

Equação de Estados:

$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}\mathbf{u}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ -(k_1 + k_2)/m_1 & +k_2/m_1 & -(b_1 + b_2)/m_1 & +b_2/m_1 \\ +k_2/m_2 & -k_2/m_2 & +b_2/m_2 & -b_2/m_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{A}} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix} + \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ 1/m_1 & 0 \\ 0 & 1/m_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{B}} \begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \end{bmatrix}$$

# Representação no Espaço de Estado

Exemplo 2.

$$\underbrace{\begin{bmatrix} m_1 & 0 \\ 0 & m_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{M}} \underbrace{\begin{bmatrix} \ddot{q}_1 \\ \ddot{q}_2 \end{bmatrix}} + \underbrace{\begin{bmatrix} b_1 + b_2 & -b_2 \\ -b_2 & b_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{B}} \underbrace{\begin{bmatrix} \dot{q}_1 \\ \dot{q}_2 \end{bmatrix}} + \underbrace{\begin{bmatrix} k_1 + k_2 & -k_2 \\ -k_2 & k_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{K}} \underbrace{\begin{bmatrix} q_1 \\ q_2 \end{bmatrix}} = \underbrace{\begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \end{bmatrix}}$$

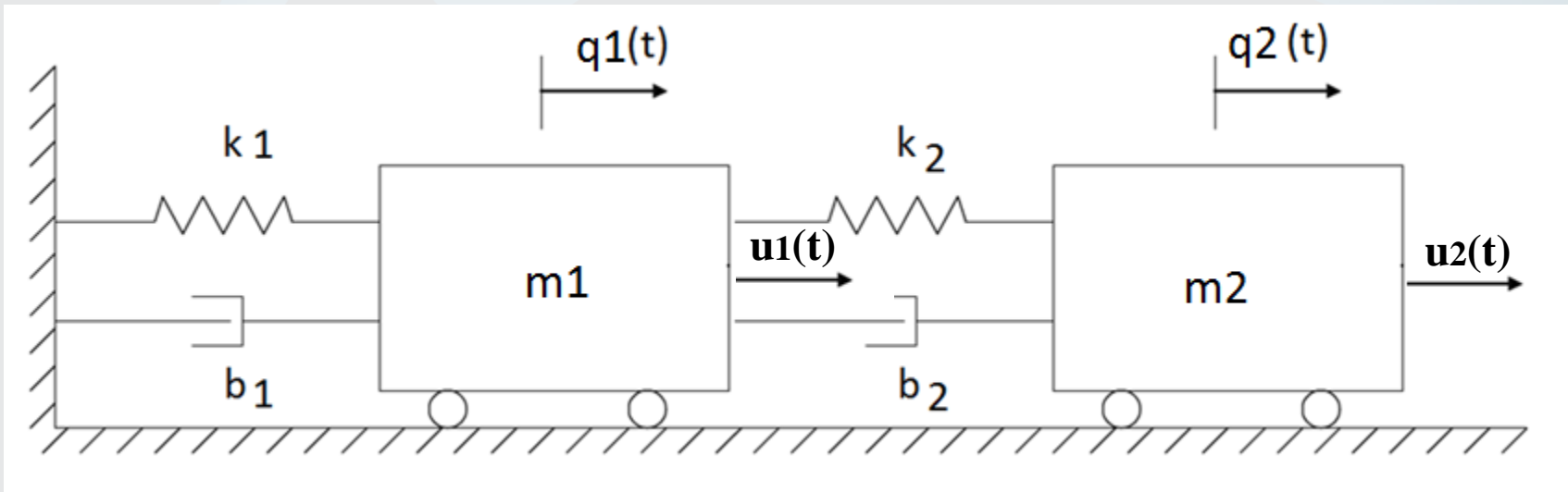
Equação de Saída:

$$\mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}\mathbf{u}$$

$$\underbrace{\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{C}} = \underbrace{\begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix}}_{\mathbf{C}} \underbrace{\begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix}}_{\mathbf{x}} + \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}}_{\mathbf{D}} \underbrace{\begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \end{bmatrix}}$$

ABCD ideal para  
sistemas MIMO !

## Discussão: FRF colocada e não-colocada



Plote as FRFs:

a.  $Q_1/U_1$  e  $Q_2/U_1$

b.  $Q_1/U_2$  e  $Q_2/U_2$

Discuta a presença ou não de zeros de acordo com a posição da excitação: medida e excitação no mesmo lugar ( $Q_1/U_1$  e  $Q_2/U_2$ ) e medida e excitação em lugares distintos ( $Q_2/U_1$  e  $Q_1/U_2$ ).

# Discussão: FRF colocada e não-colocada

PráticasMD2\_aula2\_ex3

localhost:8888/notebooks/Documents/Python%20Scripts/Praticas\_MD2/PraticaMD2\_aula2\_ex3.ipynb

Google Sci-Hub: removing... Seleccione endereço... Fundação de Amp... Web of Science [v.5... Journal Rankings o...

PráticasMD2\_aula2\_ex3

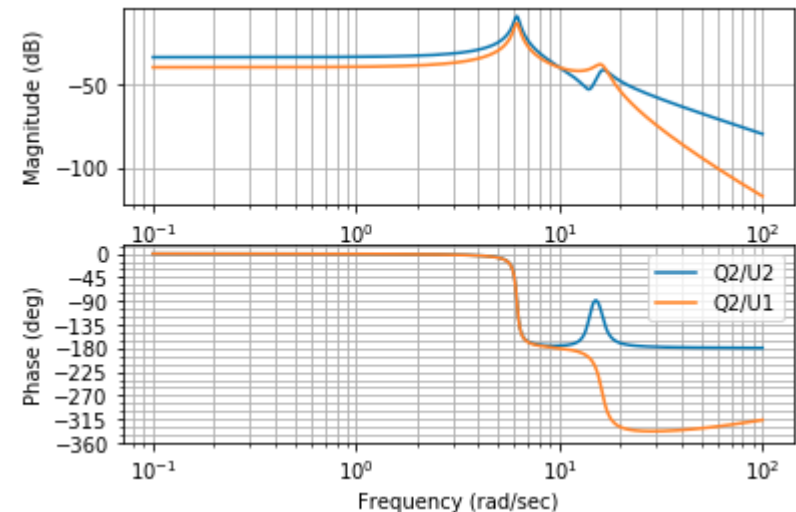
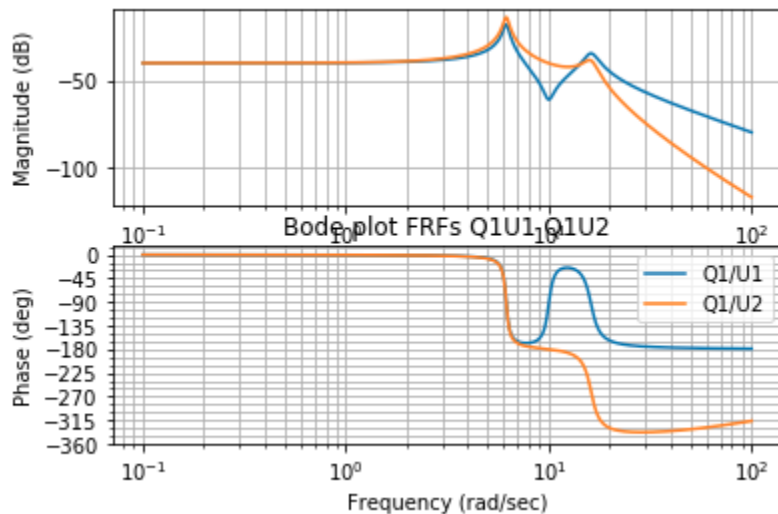
FRF e lugar de excitação/medida

Jupyter PraticaMD2\_aula2\_ex3 Last Checkpoint: um minuto atrás (autosaved)

File Edit View Insert Cell Kernel Widgets Help Hide Code

Code

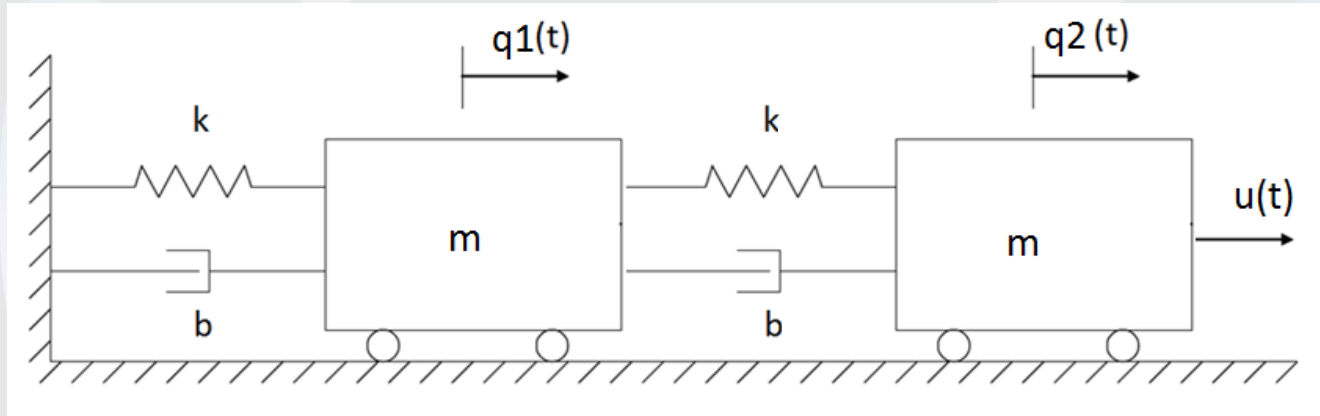
```
In [49]: A = np.array([[0.0, 0.0, 1.0, 0.0], [0.0, 0.0, 0.0, 1.0], [-(k1+k2)/m1, k2/m1, -(b1+b2)/m1, b2/m1], [k2/m2, 0.0, 0.0, 0.0]])  
BU1 = np.array([[0.0], [0.0], [1/m1], [0.0]]) # entrada na massa 1  
BU2 = np.array([[0.0], [0.0], [0.0], [1/m2]]) # entrada na massa 1  
CQ1 = np.array([[1.0, 0.0, 0.0, 0.0]]) # saída Q1  
CQ2 = np.array([[0.0, 1.0, 0.0, 0.0]]) # saída Q2  
D0 = np.array([0.0])  
  
sys_Q1U1 = ct1.ss(A,BU1,CQ1,D0) # colocado  
sys_Q1U2 = ct1.ss(A,BU2,CQ1,D0) # não colocado  
sys_Q2U1 = ct1.ss(A,BU1,CQ2,D0) # não colocado  
sys_Q2U2 = ct1.ss(A,BU2,CQ2,D0) # colocado
```



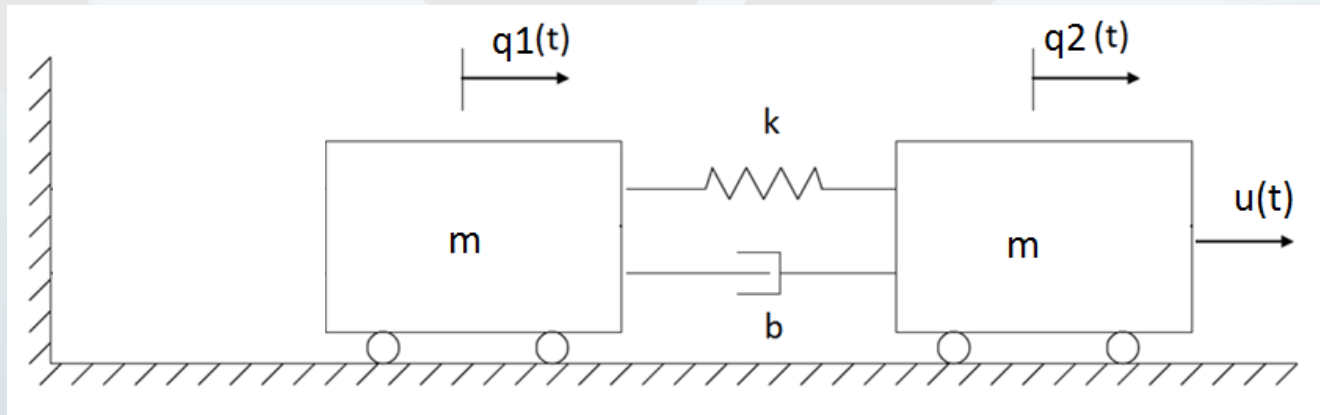
# Discussão: Polo em ZERO

sys1

$$m = 1, k = 100, b = 0.9$$



sys2



# Polo em ZERO

sys1

$$\underbrace{\begin{bmatrix} m & 0 \\ 0 & m \end{bmatrix}}_{\mathbf{M1}} \underbrace{\begin{bmatrix} \ddot{q}_1 \\ \ddot{q}_2 \end{bmatrix}} + \underbrace{\begin{bmatrix} 2b & -b \\ -b & b \end{bmatrix}}_{\mathbf{B1}} \underbrace{\begin{bmatrix} \dot{q}_1 \\ \dot{q}_2 \end{bmatrix}} + \underbrace{\begin{bmatrix} 2k & -k \\ -k & k \end{bmatrix}}_{\mathbf{K1}} \underbrace{\begin{bmatrix} q_1 \\ q_2 \end{bmatrix}} = \begin{bmatrix} 0 \\ u \end{bmatrix}$$

sys2

$$\underbrace{\begin{bmatrix} m & 0 \\ 0 & m \end{bmatrix}}_{\mathbf{M2}} \underbrace{\begin{bmatrix} \ddot{q}_1 \\ \ddot{q}_2 \end{bmatrix}} + \underbrace{\begin{bmatrix} b & -b \\ -b & b \end{bmatrix}}_{\mathbf{B2}} \underbrace{\begin{bmatrix} \dot{q}_1 \\ \dot{q}_2 \end{bmatrix}} + \underbrace{\begin{bmatrix} k & -k \\ -k & k \end{bmatrix}}_{\mathbf{K2}} \underbrace{\begin{bmatrix} q_1 \\ q_2 \end{bmatrix}} = \begin{bmatrix} 0 \\ u \end{bmatrix}$$

# Polo em ZERO

sys1

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} \mathbf{0}_{2 \times 2} & \mathbf{I}_{2 \times 2} \\ -\mathbf{M}_1^{-1} \mathbf{K}_1 & -\mathbf{M}_1^{-1} \mathbf{B}_1 \end{bmatrix}}_{\mathbf{A1}} + \underbrace{\begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1/m \end{bmatrix}}_{\mathbf{B1}} u$$

-1.18+16.14j  
-1.18-16.14  
-0.17+6.18j  
-0.17-6.18j

sys2

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} \mathbf{0}_{2 \times 2} & \mathbf{I}_{2 \times 2} \\ -\mathbf{M}_2^{-1} \mathbf{K}_2 & -\mathbf{M}_2^{-1} \mathbf{B}_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{A2}} + \underbrace{\begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1/m \end{bmatrix}}_{\mathbf{B2}} u$$

-0.9+14.11j  
-0.9-14.11j  
0+0.j  
0+0.j

Grau de liberdade  
de corpo rígido



# Polo em ZERO

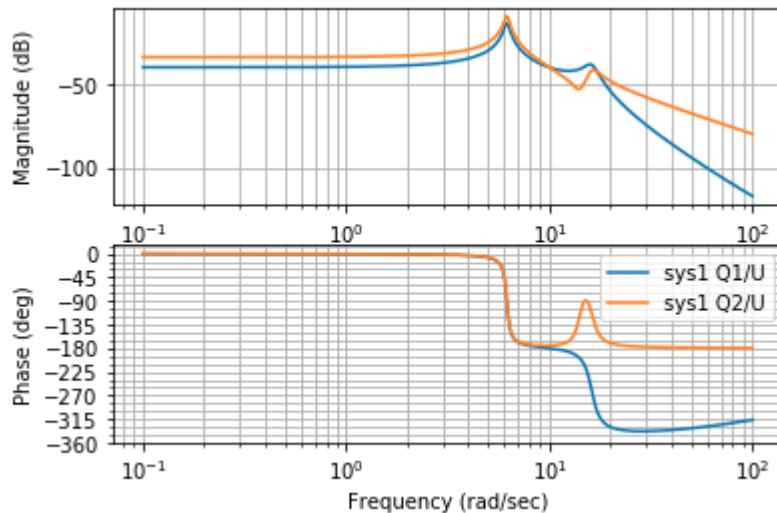
```
PraticaMD2_aula2_ex4 (autosaved)

Edit View Insert Cell Kernel Widgets Help Hide Code

+ %< [Run] [Code] [Python] [Jupyter] [Help] [About]

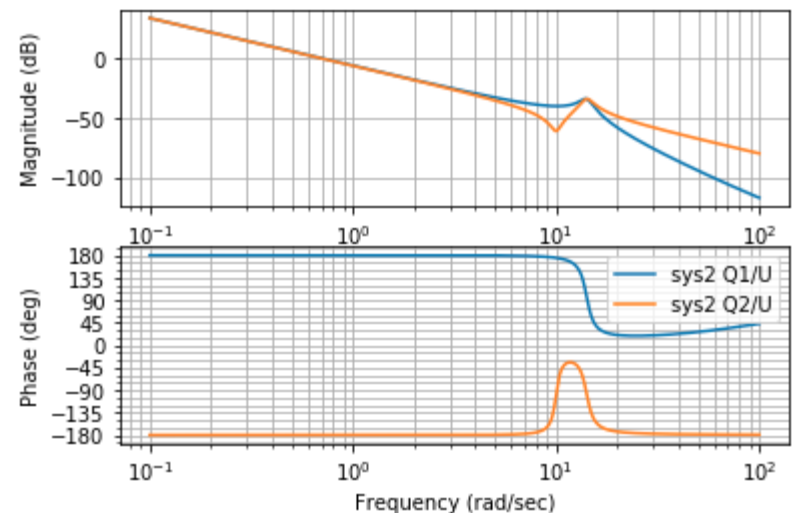
In [6]: import matplotlib.pyplot as plt
from scipy import signal
import numpy as np
import control as ctl
import scipy.linalg as la
from control import (TransferFunction, step_response, bode_plot,
                    impulse_response, series, feedback, rlocus,
                    margin, nyquist_plot)

# Sistema 1 - sem polos na origem
```

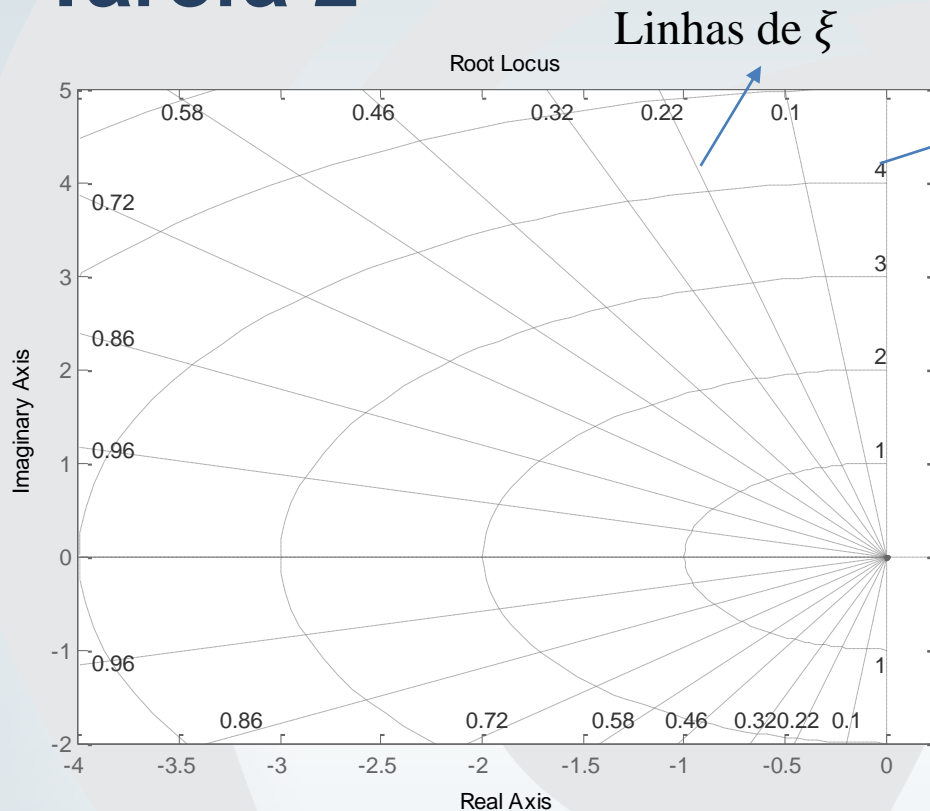


PraticasMD2\_aula2\_ex4

O que acontece com um par de polos em ZERO?



# Tarefa 2



Linhas de  $\omega_n$

Considerando os sistemas

$$\ddot{x} + 2\zeta\omega_n\dot{x} + \omega_n^2x = Kr\omega_n^2u$$

$$\omega_n = \sqrt{\frac{k}{m}} \quad \zeta = \frac{b}{2m\omega_n}$$

Encontre os polos, plote as FRFs e as resposta ao degrau, faça uma discussão sobre o impacto do aumento do amortecimento

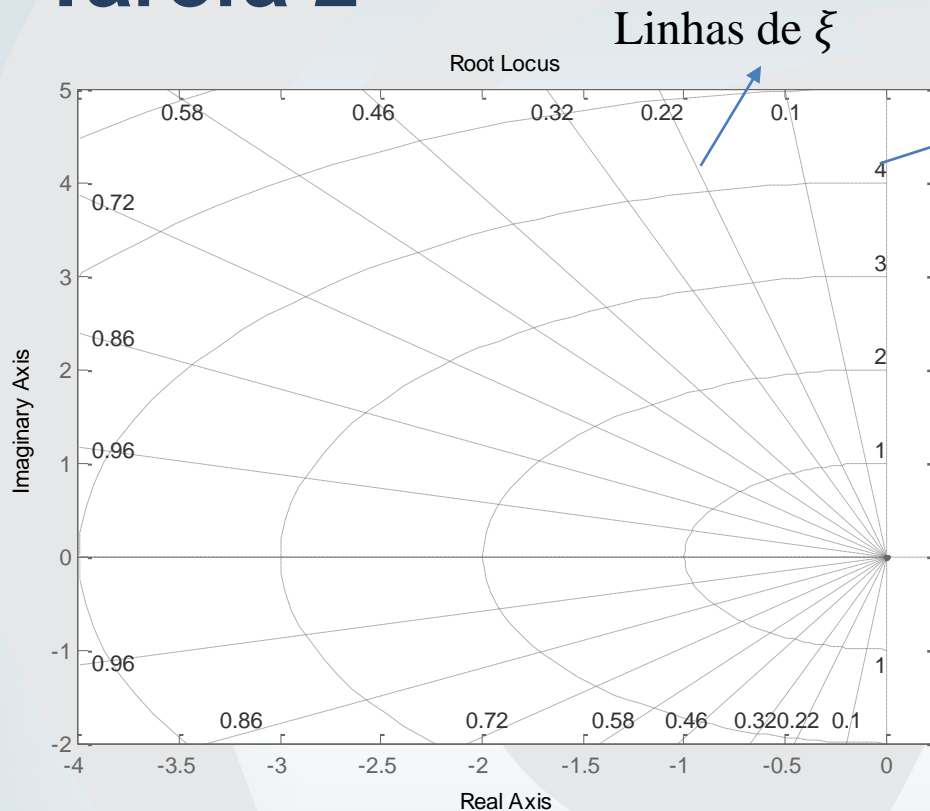
s1:  $\zeta = 0.0, \omega_n = 4.5 \text{ rad/s}, Kr = 1$

s2:  $\zeta = 0.4, \omega_n = 4.5 \text{ rad/s}, Kr = 1$

s3:  $\zeta = 0.7, \omega_n = 4.5 \text{ rad/s}, Kr = 1$

s4:  $\zeta = 1.0, \omega_n = 4.5 \text{ rad/s}, Kr = 1$

# Tarefa 2



Considerando os sistemas

$$\ddot{x} + 2\zeta\omega_n\dot{x} + \omega_n^2x = Kr\omega_n^2u$$

$$\omega_n = \sqrt{\frac{k}{m}} \quad \zeta = \frac{b}{2m\omega_n}$$

Encontre os polos, plote as FRFs e as resposta ao degrau, faça uma discussão sobre o impacto do aumento da frequência natural

s5:  $\zeta = 0.5, \omega_n = 1 \text{ rad/s}, Kr = 1$

s6:  $\zeta = 0.5, \omega_n = 5 \text{ rad/s}, Kr = 1$

s7:  $\zeta = 0.5, \omega_n = 10 \text{ rad/s}, Kr = 1$

s8:  $\zeta = 0.5, \omega_n = 20 \text{ rad/s}, Kr = 1$



***EESC • USP***

[www.eesc.usp.br](http://www.eesc.usp.br)