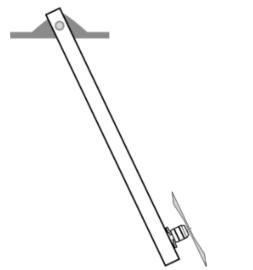


Sumário

Questão 1)	
Letra a)	
Letra b)	5
Questão 2)	6
Letra a)	
Letra b)	9

Questão 1)

Considere o aeropêndulo apresentado na Figura 1 e Figura 2.



 $\vec{f_a}$ θ l_1 l_2 \vec{v}

Figura 1 - Ilustração de um aeropêndulo.

Figura 2 - Representação de forças e dimensões adotadas do aeropêndulo.

Com as seguintes dimensões:

```
l_1=1,0~m l_2=1,35~m m=1,25~Kg g=9,81~m/s^2 f_a=1,5\times10^{-3} J=7,3\times10^{-3}~Kg\cdot m^2 - Momento de inércia do conjunto, com rotação
```

Letra a)

Encontre a equação não linear do sistema, determine a força de equilíbrio que equilibra o pêndulo em um ângulo θ_{eq} desejado e efetue a simulação em malha aberta com o sistema não linear começando em um ângulo $\theta_0 = 30^\circ$.

Aplicando-se as leis de Newton ao diagrama de corpo livre, tem-se:

$$J\ddot{\theta} + f_a\dot{\theta} + pl_1\sin(\theta) = ul_2$$

$$\therefore J\ddot{\theta} + f_a\dot{\theta} + mgl_1\sin(\theta) = ul_2 \ (I)$$

Quando em equilíbrio, $\ddot{\theta} = \dot{\theta} = 0$, já que não há movimento. Assim, tem-se:

$$mgl_1\sin(\theta) = ul_2$$

Atribuindo valores:

$$1,25 \cdot 9,81 \cdot 1 \cdot \sin(\theta) = u \cdot 1,35$$

 $9,083 \sin(\theta) = u \ (II)$

Com a fórmula obtida, fizemos um programa em Python para obter todas as forças(u) em variação do ângulo

```
import math
import matplotlib.pyplot as plt

l = []
n = []
p = 30
while p <= 90:

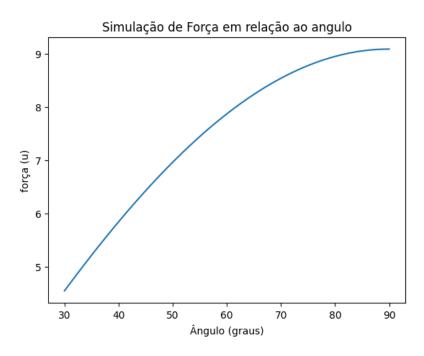
u = 9.083*math.sin((p*math.pi / 180.0 ))
l.append(u)
n.append(p)

p += 1

plt.plot(n, 1)
plt.ylabel('forca (u)')
plt.title('Simulação de Força em relação ao angulo')
plt.xlabel('Ângulo (graus)')
plt.show()

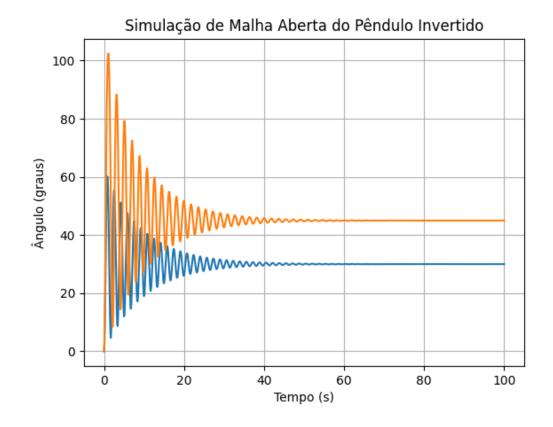
print(1)
print(n)</pre>
```

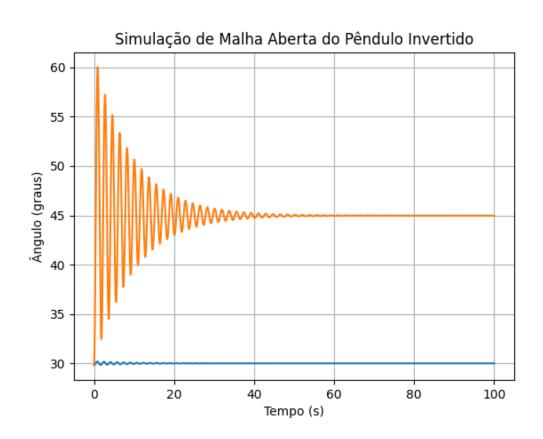
Gráfico obtido:



Com os valores obtidos podemos ver a relação do ângulo(θ) e a força(u) necessário para manter o sistema em equilíbrio, assim, com esses dados conseguimos montar um programa para simular o comportamento do ângulo(θ) em relação ao tempo(s)

```
import numpy as np
from scipy.integrate import odeint
import matplotlib.pyplot as plt
# Parâmetros do sistema
J = 0.0073 fa = 0.0015
11 = 1
12 = 1.35
m = 1.25
g = 9.81
u_30 = 4.54
u_45 = 6.42 # Aqui você pode ajustar o valor de u para malha aberta
# Condições iniciais
theta0 = 0.52 # Começando em trinta (em radianos)
theta_dot0 = 0.0
# Função que define o sistema de equações diferenciais
def pendulo_invertido(y, t, u):
     theta, theta_dot = y
     dydt = [theta dot, (u*12 - m*g*l1*np.sin(theta) - fa*theta dot) / J]
    return dydt
# Tempo de simulação
t = np.linspace(0, 100, 1000) # de 0 a 100 segundos, por exemplo
# Resolvendo as equações diferenciais
sol = odeint(pendulo_invertido, [theta0, theta_dot0], t, args=(u_30,))
sol1 = odeint(pendulo_invertido, [theta0, theta_dot0], t, args=(u_45,))
# Plotando os resultados
plt.plot(t, np.degrees(sol[:, 0]))
plt.plot(t, np.degrees(sol1[:, 0])) # Convertendo de radianos para graus para o gráfico plt.xlabel('Tempo (s)') plt.ylabel('Ângulo (graus)') plt.title('Simulação de Malha Aberta do Pêndulo Invertido')
plt.grid(True)
plt.show()
```





As simulações acima foram feitas a partir do código apresentado. As forças para os ângulos são obtidas a partir da equação (II). A fim de exemplificar, foram escolhidos valores de força para estabilização em 30° e 45°. Para valores altos de força, é possível que, pela inércia obtida, o pêndulo gire indefinidamente. Na primeira figura, o ângulo inicial é de 0 grau e na segunda é de 30 graus.

É perceptível que, com a força adequada, ao ser iniciado em 30 graus, o pêndulo se mantém estabilizado, como desejado.

Letra b)

Encontre a equação linearizada do sistema, obtenha a função de transferência e compare o comportamento temporal entre o sistema não linear e o sistema linearizado. Considera o movimento começando em um ângulo de $\theta_0 = 30^\circ$.

Realizando a linearização da equação (I) de acordo com o método apresentado no livro do Nise, e considerando $\theta_0=30^\circ$, encontra-se:

$$J\frac{d^2(\delta\theta + 30^\circ)}{d\theta^2} + f_a \frac{d(\delta\theta + 30^\circ)}{d\theta} + mgl_1 \sin(\delta\theta + 30^\circ) = ul_2 (III)$$

Porém:

$$\frac{d^2(\delta\theta + 30^\circ)}{d\theta^2} = \frac{d^2(\delta\theta)}{d\theta^2}$$

$$\frac{d(\delta\theta + 30^{\circ})}{d\theta} = \frac{d(\delta\theta)}{d\theta}$$

Expandindo $\sin(\delta\theta + 30^\circ)$ pela série de Taylor truncada:

$$\sin(\delta\theta) = \frac{d\sin(\theta)}{d\theta} \Big|_{\theta = 30^{\circ}} * \delta\theta = \cos(30^{\circ}) \,\delta\theta = \delta\theta$$

$$\therefore J \frac{d^2(\delta\theta)}{d\theta^2} + f_a \frac{d(\delta\theta)}{d\theta} + mgl_1 \delta\theta \frac{\sqrt{3}}{2} = ul_2 (IV)$$

A partir da equação linearizada, é possível obter a função de transferência Aplicando Laplace na equação IV:

$$J s^{2}(\Delta\Theta)_{s} + f_{a}s(\Delta\Theta)_{s} + mgl_{1}(\Delta\Theta)_{s}\sqrt{3}/2 = U_{s}l_{2}$$

$$(Js^2 + f_a s + mgl_1)(\Delta\Theta)_s = U_s l_2$$

$$\frac{(\Delta\Theta)_s}{U_s} = \frac{l_2}{Js^2 + f_a s + mg l_1 \sqrt{3}/2}$$

Reorganizando os termos, tem-se:

$$\frac{(\Delta\Theta)_s}{U_s} = \frac{\frac{l_2}{J}}{s^2 + \frac{f_a}{J}s + \frac{mgl_1\sqrt{3}}{2J}}$$

Substituindo os valores dados e realizando as operações:

$$\frac{(\Delta\Theta)_s}{U_s} = \frac{\frac{1,35}{7,3 \times 10^{-3}}}{s^2 + \frac{1,5 \times 10^{-3}}{7,3 \times 10^{-3}}s + \frac{12,2625\sqrt{3}}{2 \times 7,3 \times 10^{-3}}}$$

$$\therefore \frac{(\Delta\Theta)_s}{U_s} = \frac{184,9315}{s^2 + 0,2055s + 1454,7447}$$

Questão 2)

Para os vídeos apresentados na playlist:

 $\underline{https://www.youtube.com/playlist?list=PLxdnSsBqCrrF9KOQRB9ByfB0EUM} wn LO9o$

Assista aos vídeos:

- 20. Introduction to PID Control(opcional)
- 21. Practical Implementation Issues with a PID Controller(opcional)
- 22. Designing a PID Controller Using the Root Locus Method(obrigatório)
- 23. Designing a PID Controller Using the Ziegler-Nichols Method(obrigatório)
- 24. Using Root Locus to Meet Performance Requirements(obrigatório)

Utilizando um dos dois métodos apresentados (RootLocus ou Ziegler-Nichols), projete um controlador para o sistema apresentado na Questão 1. Utilize o ponto de equilíbrio de $\theta_{eq} = 30^{\circ}$.

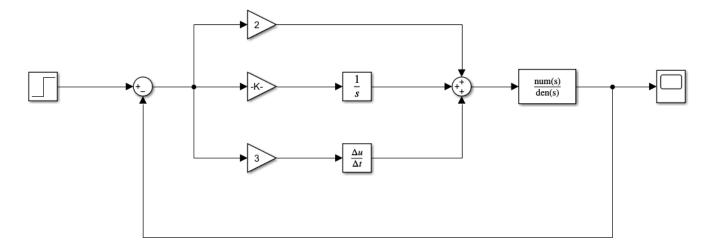
Letra a)

Utilizando um controlador PID e com ganhos do controlador limitado entre 0 e 100, determine o PID que resulte em, no máximo, 20% de ultrapassagem máxima e erro de regime permanente nulo.

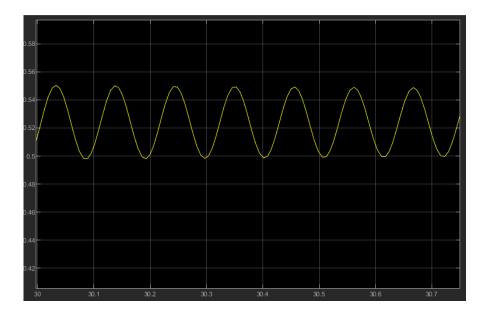
Pelo método de Ziegler-Nichols apresentado nos vídeos, foram calculados os parâmetros K_P , K_I e K_D de um controlador para o sistema da questão anterior.

$$u(t) = K_p e(t) + K_i \int_0^t e(\tau) d\tau + K_d \frac{d}{dt} e(t)$$

Primeiramente, o seguinte sistema foi montado no software Simulink:



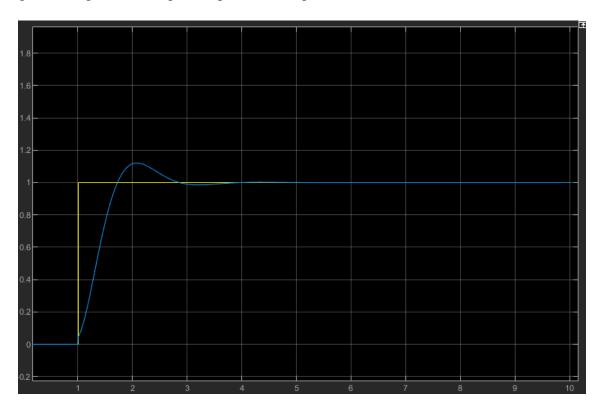
Em seguida, os valores de K_I e K_D foram zerados e estimou-se diferentes valores para K_P , avaliando o gráfico resultante, buscando uma estabilidade. Utilizando um ganho de 10, pode-se avaliar o seguinte comportamento:



A partir de tal gráfico, calculou-se seu período T_U , com o qual calculou-se os parâmetros K_P , K_I e K_D a partir da tabela abaixo:

Control Type	K_P	T_i	T_d	$K_I = K_P/T_i$	$K_D = T_d K_P$
PID (classic)	$0.6~K_U$	$T_U/2$	$T_U/8$	$1.2K_U/T_U$	$0.075 K_U T_U$
Р	$0.5~K_U$	-	-	-	-
PI	$0.45 K_U$	$T_{U}/1.2$	-	$0.54K_U/T_U$	-
PD	$0.8 K_{U}$	-	$T_U/8$	-	$0.1K_UT_U$
Pessen Integration	$0.7~K_U$	$2T_U/5$	$3 T_U/20$	$1.75K_U/T_U$	$0.105~K_UT_U$
Some Overshoot	$K_U/3$	$T_U/2$	$T_U/3$	$(2/3)K_U/T_U$	$(1/9)K_U/T_U$
No Overshoot	$0.2~K_U$	$T_U/2$	$T_U/3$	$(2/5)K_U/T_U$	$(1/15)K_U/T_U$

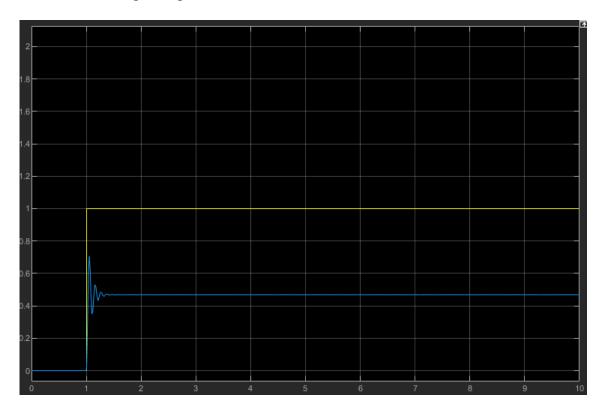
Com os valores encontrados de K_P = 2, K_I = 33,3334 e K_D \approx 3 obteve-se o seguinte gráfico, seguindo os requisitos passados na questão:



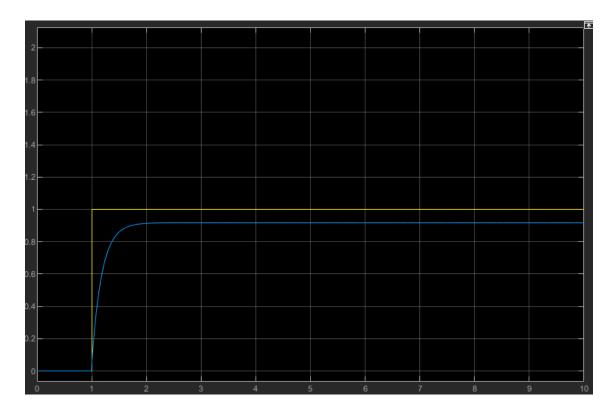
Letra b)

Verifique a possibilidade de projeto de um controlador PD (Proporcional-Derivativo), com ganhos do controlador limitados entre 0 e 100, que resulte em um sistema com, no máximo, 25% de ultrapassagem máxima e erro de regime permanente nulo. Justifique sua resposta.

Utilizando a tabela apresentada anteriormente, foram calculados os valores para K_P e K_D resultando no seguinte gráfico:



Como o erro de regime permanente não foi nulo, foram testados maiores ganhos para K_P e K_D , e, como esperado, a alteração em K_D causou a diminuição do overshooting e a alteração de K_P trouxe o valor de regime permanente mais próximo ao desejado, porém ainda com erro, como apresentado no gráfico abaixo:



Dessa forma, foi demonstrado que, como esperado, um controlador PD por si só não pode eliminar completamente o erro de regime permanente. Isso acontece pois o componente integrador do sistema é responsável por eliminar tal erro.