Aula 7 - Laboratório de Controle - 2022/1

Sistemas discretos: discretização e estabilidade

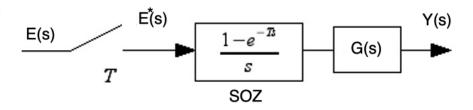
Nome(s): Lázaro Villela Neto e Victoria Nippes

Nesta aula um sistema contínuo será discretizado e analisado em malha aberta e malha fechada.

Atividade 1 - Discretização da FT de malha aberta

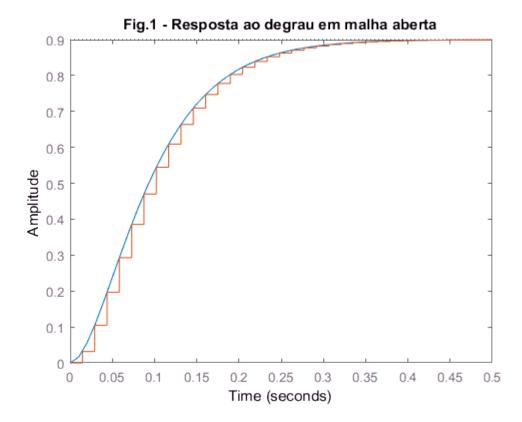
Dada a FT contínua G(s), a FT discreta G(z) é obtida de $G(z) = Z[\frac{1-e^{-Ts}}{s}G(s)]$. Nos instantes de amostragem, a saída discretizada e a contínua são iguais.

O tempo de amostragem usado aqui será 1/20 do tempo de estabelecimento t_s , que equivale a 1/5 da constante de tempo. Logo, o tempo de amostragem $T = t_s/20$ será usado para obter a FT discretizada Gd (G(z)).



```
S=stepinfo(g);
T=S.SettlingTime/20
```

```
gd=c2d(g,T);
figure
step(g,gd);title('Fig.1 - Resposta ao degrau em malha aberta')
```



1.1 Sabendo que a discretização mapeia um polo em s = -a mapeia o polo do plano s para o polo do plano z em $z = e^{-aT}$, ou seja, $G(z) = Z[\frac{1}{s+a}] = \frac{z}{z-e^{-aT}}$ a compare os polos de g e de gd.

Resposta: Vemos que no sistema continuo, temos dois polos reais em -20 e no mapeamento pro discreto, temos dois polos reais em 0.7469.

Para o continuo

```
pole(g)

ans =
-20
-20
```

Para o discreto:

0.7469

```
pole(gd)
ans =
    0.7469
```

•

1.2 Sabendo que sistemas contínuos com resposta rápida têm polos no semiplano esquerdo longe da origem, onde estão os polos de sistemas discretos rápidos? (Dica: usar a expressão de 1.1).

Resposta:

Os polos de sistemas discretos rápidos estão do lado esquerdo do plano, e mais pertos da origem. Podemos provar essa afirmação, pela expressão $z = e^{-aT}$, e demonstrar convertendo um valor de polo que sabemos que traz uma resposta rápida no sistema continuo para o discreto e uma que sabemos que traz uma resposta lenta e realizar a mesma discretização, mostrando assim a posição no eixo.

No exemplo, temos g1, com uma resposta mais lenta no continuo, e g2, como uma mais rápida no contínuo. Ao discretizar, e comparar os polos, vemos que o polo de g1d, que é mais lento, está mais longe da origem, e o g2d, que é mais rápido, está mais próximo da origem.

```
g1 = tf(1, [1 1]);
gd1=c2d(g1,T);
g2 = tf(1, [1 10]);
gd2=c2d(g2,T);
% Polo continuo e discreto de g1
[pole(g1) pole(gd1)]

ans =
    -1.0000    0.9855

% Polo continuo e discreto de g2
[pole(g2) pole(gd2)]

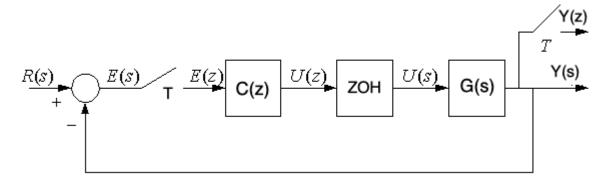
ans =
    -10.0000    0.8642
```

Atividade 2 - Avaliação do efeito do ganho no caso contínuo e no caso discreto

Em malha fechada, o controlador discreto $\mathcal{C}(z)$ é aplicado ao sistema contínuo dado pela FT $\mathcal{G}(s)$. Um segurador de ordem zero (SOZ) mantém o sinal de controle U(s) aplicado constante entre instantes de amostragem T.

A função de transferência discreta de malha fechada para o diagrama abaixo é dada por

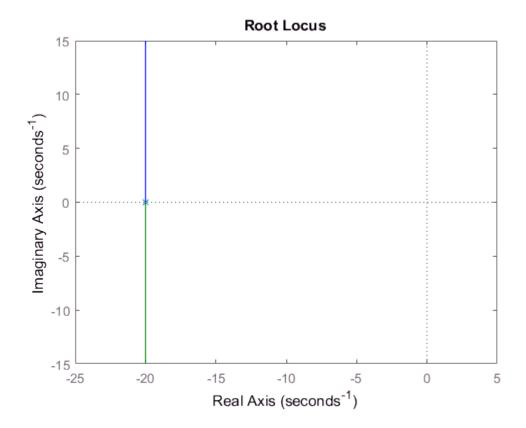
$$M(z) = \frac{C(z)G(z)}{1 + C(z)G(z)}, \text{ com } G(z) = Z\{SOZ * G(s)\}.$$



Nesta atividade se avalia a diferença do comportamento do sistema contínuo e discreto em malha fechada quando o ganho varia, fazendo, C(z) = K.

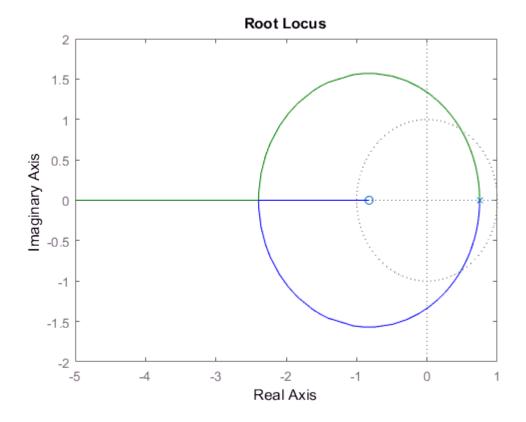
2.1 Use o comando rlocus e avalie o efeito do aumento do ganho K nos polos do sistema contínuo em malha fechada, ou seja, o efeito de K em 1 + KG(s) = 0.

rlocus(g)



Resposta: Com o aumento de K, os polos se deslocam no eixo imaginário, partindo de [0,0] até $[0,-\infty]$ e $[0,+\infty]$.

2.2 Use o comando rlocus e avalie o efeito do aumento do ganho K nos polos do sistema discreto em malha fechada, ou seja, o efeito de K em 1 + KG(z) = 0 (gd é G(z)).



Resposta:

Em K=0 os polos são reais e se concentram em 0.7469, e a medida que o K aumenta, os polos percorrem o circulo unitário (tendo componentes reais e complexas) até cerca de K=200, onde voltam a ser polos reais, e a partir de então, os polos se separam, e um deles tende a $-\infty$ e o outro a -0.8232, de K > 200 até ∞ .

2.3 Para que valores de K o sistema discreto é estável?

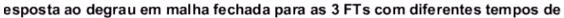
Resposta:

Será estável quando os polos estiverem dentro do circulo unitário

Atividade 3 - Avaliação do efeito do tempo de amostragem

Os comandos abaixo geram 3 FTs discretas, cada uma com um tempo de amostragem diferente e crescente. Escolha estes valores de modo a ter respostas estáveis mas com sobreelevação crescente.

```
T1=[0.5 5 9]*T; % Escolher valores crescentes
gd1=c2d(g,T1(1));
gd2=c2d(g,T1(2));
gd3=c2d(g,T1(3));
m1=feedback(gd1,1);
m2=feedback(gd2,1);
m3=feedback(gd3,1);
figure;
step(m1,m2,m3);title('Fig.2 - Resposta ao degrau em malha fechada para as 3 FTs com diferentes
```



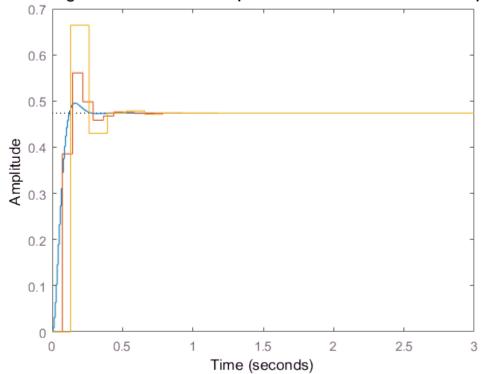
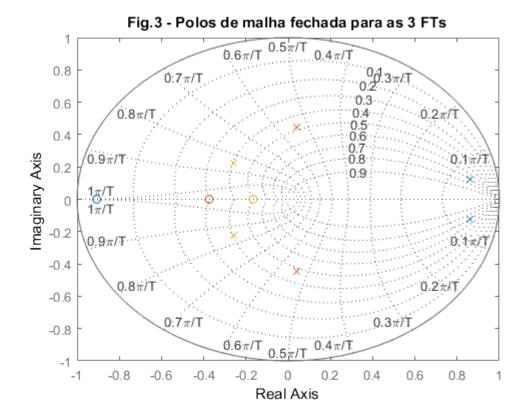


figure
pzmap(m1,m2,m3);title('Fig.3 - Polos de malha fechada para as 3 FTs');grid



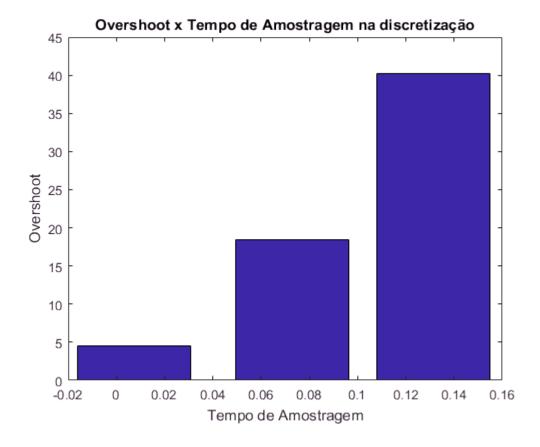
3.1 Compare a localização dos polos e a resposta ao degrau e explique a relação da localização dos polos no plano z e a respectiva resposta ao degrau em termos de sobreelevação. Dica: observe as curvas de amortecimento constante.

Resposta:

Nota-se com a figura 2, que como esperado, um maior tempo de amostragem nos trás uma pior resposta ao degrau, visto que o controlador demora mais para atuar na correção do erro, e portando obtendo uma maior sobreelevação e também um maior tempo de estabelecimento. Com a figura 3, podemos comparar os polos para cada resposta. Para o T=0.1, vemos que a constante de amortecimento ζ é próxima de 0.8, enquanto para o tempo de amostragem T=5, temos que $0.4 < \zeta < 0.5$, e para T=9, temos que o fator de amortecimento é o menor de todos, se aproximando de 0.4. Podemos ver então que a localização dos polos no plano Z tem relação direta com o tempo de amostragem, portanto é necessário observar a sua escolha a fim de obter a correta resposta projetada.

3.2 Faça um gráfico de barras dos tempos de amostragem versus a sobreelevação para os três casos acima, escrevendo as linhas de código abaixo.

```
S1=stepinfo(m1);
S2=stepinfo(m2);
S3=stepinfo(m3);
UP=[S1.0vershoot S2.0vershoot S3.0vershoot ];
figure
bar(T1, UP)
xlabel("Tempo de Amostragem");ylabel("Overshoot")
title("Overshoot x Tempo de Amostragem na discretização")
```



Atividade 4 - Avaliação da sintonia de um controlador contínuo discretizado

Usualmente se projeta os controladores usando FTs contínuas, e depois se discretiza o controlador para a implementação controlando uma planta contínua, como mostrado na figura da atividade 2.

Os comandos abaixo aproximam a FT de ordem 2 por uma de ordem 1, como feito na aula 6. A seguir, é feita a sintonia de um controlador PI usando o método lamba, com um valor de lambda que deve ser escolhido e justificado (ver relatório 6). Lembre-se que lambda é a constante de tempo de malha fechada, e deve ser menor que a constante de tempo de malha aberta.

```
lambda=0.05; %Escolher lambda
[v,t]=step(q);
delay=t(sum(y<0.1*y(end)));
tau=t(sum(y<0.63*y(end)))-delay
tau = 0.0800
Kp=y(end)
Kp = 0.8991
gl=tf(Kp,[tau 1],'InputDelay',delay)
g1 =
  exp(-0.02*s) * -----
                0.08 s + 1
Continuous-time transfer function.
C=sintonia(g1, 'PI', 'lam', lambda)
C =
  Kp + Ki * ---
  with Kp = 2, Ki = 22.2
Continuous-time PI controller in parallel form.
```

Cd=c2d(C,T)

```
Cd =
    Ts
    Kp + Ki * -----
    z-1
    with Kp = 2, Ki = 22.2, Ts = 0.0146

Sample time: 0.014591 seconds
Discrete-time PI controller in parallel form.
```

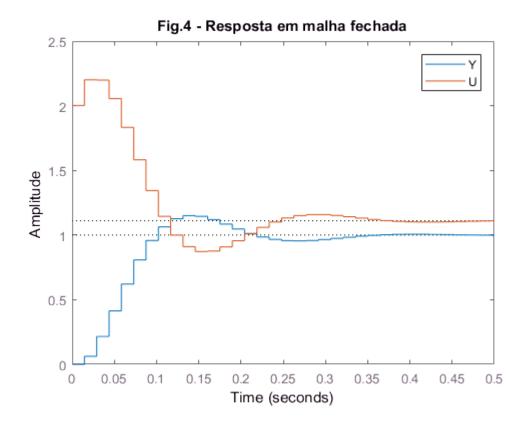
Mry=feedback(Cd*gd,1)

```
Mry =  0.06331 \ z^2 - 0.0009319 \ z - 0.04366 \\ z^3 - 2.431 \ z^2 + 2.051 \ z - 0.6015  Sample time: 0.014591 seconds Discrete-time transfer function.
```

Mru=feedback(Cd,gd)

```
Mru =  2.002 \text{ z}^3 - 4.668 \text{ z}^2 + 3.623 \text{ z} - 0.9358   \text{z}^3 - 2.431 \text{ z}^2 + 2.051 \text{ z} - 0.6015  Sample time: 0.014591 seconds Discrete-time transfer function.
```

```
step(Mry,Mru);title('Fig.4 - Resposta em malha fechada');legend('Y', 'U')
```



4.1 Explique a Fig.4 e os passos que foram seguidos desde o projeto (usando G(s) e escolhendo lambda) até a implementação deste controlador na forma discreta.

Resposta: A constante de tempo de malha aberta, como observada na resposta ao degrau da função de transferencia, é 0.11 [s]. Portanto, escolhemos um valor de $\lambda \le 0.11$ [s]. A figura 4 nos mostra o sinal de controle U, e a saída do sistema Y.

Para a construção da figura, foi escolhido um λ arbitrário menor do que 0.11, e sintonizado um controlador de ordem 1 usando a sintonia lambda, calculando os parametros a partir do λ escolhido. O controlador foi então discretizado e plotados a saida Y em relacao a entrada R(s), e a saida U em relacao a entrada R(s) de malha fechada.

4.2 Explique como avaliar este controlador para tempos de amostragem maiores. Pode usar código para ilustrar.

Resposta:

Observa-se que com o aumento do tempo de amostragem, há uma demora maior na estabilização do sistema, possibilidade de instabilidades e outros problemas, como aumento de sobressinal. Podemos avaliar então a qualidade do controlador pelo tempo de amostragem observando a sua resposta aos diferentes tempos de amostragem, e obtendo um tempo de amostragem adequado para o tipo de planta a ser controlado.