ECA706 - Sistemas de Controle Digital

Universidade Federal de Itajubá - Campus Itajubá

Engenharia Elétrica

Aula 04

Sistemas a Tempo Discreto em Malha Fechada

Prof. Jeremias Barbosa Machado jeremias@unifei.edu.br

18 de maio de 2020

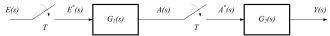
• Na aula anterior, vimos que o sinal de saída Y(s) da malha aberta com um amostrador ideal é:

$$Y(s) = G(s)E^*(s) ;$$

• Determinamos, então, a transformada estrela da saída $Y^*(s)$ e vimos que:

$$Y^*(s) = G^*(s)E^*(s) \longrightarrow Y(z) = G(z)E(z)$$
;

• Para uma malha como descrita pela figura a seguir, qual deveria ser a transformada estrela do sinal de saída $Y^*(s)$?



• Determinando primeiro o sinal $A^*(s)$, tem-se:

$$A(s) = G_1(s)E^*(s)$$

Aplicando a transformada estrela na equação acima, tem-se:

$$A^*(s) = G_1^*(s)E^*(s) \longrightarrow A(z) = G_1(z)E(z) ;$$

• Derivando agora o sinal $Y^*(s)$, tem-se:

$$Y(s) = G_2(s)A^*(s)$$

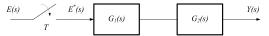
Aplicando a transformada estrela na equação acima, tem-se:

$$Y^*(s) = G_2^*(s)A^*(s) \longrightarrow Y(z) = G_2(z)A(z)$$
;

Finalmente, vemos que:

$$Y(z) = G_2(z)G_1(z)E(z) .$$

Agora considere a malha a seguir:



• Para determinar $Y^*(s)$, tem-se:

$$Y(s) = G_2(s)G_1(s)E^*(s)$$

Aplicando a transformada estrela na equação acima, tem-se:

$$Y^*(s) = [G_2(s)G_1(s)]^* E^*(s)$$

Logo:

$$Y(z) = \overline{G_2G_1}(z)E(z) ,$$

onde a barra sobre o produto acima indica que o produto deve ser feito primeiro em s antes da transformada-Z ser empregada.

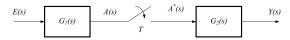
 Comparando este sistema com o anterior, fica claro que são malhas diferentes, e portanto concluímos que

$$\overline{G_2G_1}(z) \neq G_1(z)G_2(z) ,$$

ou seja, a transformada-Z de um produto de funções não é o produto das transformadas-Z de cada função separadamente;

- Sem perda de generalidade, considere que $G_2(s) = G(s)$, ou seja, a planta numa malha de controle, e que $G_1(s) = K(s)$, ou seja, o controlador. Isso nos diz que não podemos simplesmente fazer o projeto do compensador no domínio contínuo e após isso discretizá-lo, esperando o mesmo desempenho que no domínio contínuo!;
- No entanto, pode-se fazer a análise da malha contínua sob o ponto de vista discreto, considerando G(s)K(s) como apenas um bloco só;

Agora considere a malha a seguir:



• Para determinar $Y^*(s)$, tem-se:

$$Y(s) = G_2(s)A^*(s) ,$$

е

$$A(s) = G_1(s)E(s) ;$$

• A transformada estrela de A(s) é:

$$A^*(s) = \overline{G_1 E}^*(s) ,$$

e portanto:

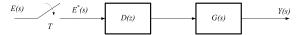
$$Y^*(s) = G_2^*(s) \overline{G_1 E}^*(s) ;$$

• Finalmente, tem-se que:

$$Y(z) = G_2(z)\overline{G_1E}(z) ;$$

• Para este sistema não é possível determinar uma função de transferência, uma vez que não conseguimos fatorar E(z) fora de $\overline{G_1E}(z)$. Em geral, quando a entrada de um sistema a dados amostrados é aplicada diretamente a uma parte contínua deste sistema antes de ser amostrada, não é possível expressar a transformada-Z do sinal de saída diretamente em função da transformada-Z do sinal de entrada!

• Agora vamos considerar o caso em que a malha apresenta um filtro digital D(z):



• Para determinar $Y^*(s)$, tem-se:

$$Y(s) = G(s)D(z)E^*(s)$$

• Por definição, podemos escrever $D(z) = D^*(s)$, logo:

$$Y(s) = G(s) \underbrace{D^*(s)E^*(s)}_{A^*(s)} = G(s)A^*(s) ;$$

Logo, tem-se que:

$$Y^* = G^*(s)A^*(s) \longrightarrow Y(z) = G(z)A(z)$$
;

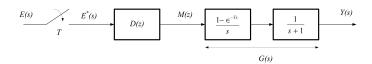
• Como A(z) = D(z)E(z), finalmente tem-se que:

$$Y(z) = G(z)D(z)E(z) .$$

• Esta última malha é grande interesse para nós, uma vez que o amostrador representa o conversor A/D, o filtro digital representará o bloco controlador discreto e G(s) contém o retentor de ordem zero, que representa o conversor D/A.

Exemplo 4.1

Encontre a função de transferência L(z) = Y(z)/E(z) do seguinte sistema a dados amostrados, na qual o filtro D(z) é descrito pela seguinte equação à diferenças: m(k) = 2e(k) - e(k-1).



Resolução Exemplo 4.1

• Determinando G(z) primeiro:

$$G(s) = (1 - \epsilon^{-Ts}) \frac{1}{s(s+1)}$$

Através da tabela de transformada-Z:

$$G(z) = \frac{z-1}{z} \frac{z\left(1 - \epsilon^{-T}\right)}{\left(z - 1\right)\left(z - \epsilon^{-T}\right)} = \frac{1 - \epsilon^{-T}}{z - \epsilon^{-T}}$$

• Determinando D(z):

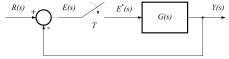
$$m(k) = 2e(k) - e(k-1)$$

$$M(z) = 2E(z) - z^{-1}E(z) = E(z)(2 - z^{-1}) \longrightarrow \frac{M(z)}{E(z)} = D(z) = \frac{2z - 1}{z}$$

• Finalmente, sabendo que Y(z) = G(z)D(z)E(z), tem-se:

$$\frac{Y(z)}{E(z)} = L(z) = G(z)D(z) = \frac{(2z-1)\left(1-\epsilon^{-T}\right)}{z\left(z-\epsilon^{-T}\right)}$$

- As funções de malha fechada podem ser encontradas utilizando-se o mesmo procedimento para as funções em malha aberta, tomando-se os devidos cuidados já vistos nos casos;
- Considere o seguinte sistema a dados amostrados em malha fechada:



• O sinal de erro E(s) é dado por:

$$E(s) = R(s) - Y(s)$$

• Tomando a transformada estrela da equação acima, tem-se:

$$E^*(s) = R^*(s) - Y^*(s)$$

• No entanto, sabemos que $Y^*(s) = G^*(s)E^*(s)$, logo:

$$E^*(s) = R^*(s) - G^*(s)E^*(s)$$

• Logo, tem-se que:

$$E^*(s) = \frac{1}{1 + G^*(s)} R^*(s) \longrightarrow E(z) = \frac{1}{1 + G(z)} R(z)$$

• Resolvendo para Y(z), tem-se:

$$\frac{Y^*(s)}{G^*(s)} = \frac{1}{1 + G^*(s)} R^*(s)$$

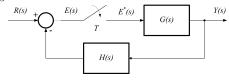
$$Y^*(s) = \frac{G^*(s)}{1 + G^*(s)} R^*(s)$$

• Logo, tem-se:

$$Y(z) = \frac{G(z)}{1 + G(z)}R(z)$$

 Neste sistema, aplicamos a transformada estrela na equação do erro diretamente porque uma vez que não há nenhuma função na realimentação;

• Considere o seguinte sistema a dados amostrados em malha fechada:



• O sinal de erro E(s) é dado por:

$$E(s) = R(s) - H(s)Y(s)$$

Tomando a transformada estrela da equação acima, tem-se:

$$E^*(s) = R^*(s) - \overline{HY}^*(s)$$

• No entanto, sabemos que $Y^*(s) = G^*(s)E^*(s)$, logo:

$$Y^*(s) = G^*(s) \left(R^*(s) - \overline{HY}^*(s) \right)$$

$$Y^{*}(s) = G^{*}(s)R^{*}(s) - G^{*}(s)\overline{HY}^{*}(s)$$

• Na equação acima, a menos que H(s) seja uma constante, é impossível fatorar $Y^*(s)$ fora de $\overline{HY}^*(s)$!

• Isso pode ser facilmente resolvido se substituirmos $Y(s)=G(s)E^*(s)$ na equação do erro E(s) e tomarmos então a transformada estrela:

$$E(s) = R(s) - H(s)G(s)E^*(s)$$

$$E^*(s) = R^*(s) - \overline{HG}^*(s)E^*(s)$$

Então, teremos:

$$E^*(s) = \frac{1}{1 + \overline{HG}^*(s)} R^*(s)$$

$$Y^*(s) = \frac{G^*(s)}{1 + \overline{HG}^*(s)} R^*(s)$$

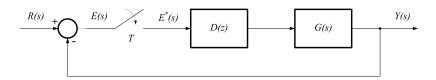
E, por consequência:

$$E(z) = \frac{1}{1 + \overline{HG}(z)} R(z)$$

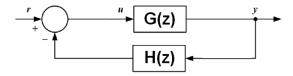
$$Y(z) = \frac{G(z)}{1 + \overline{HG}(z)} R(z) \ .$$

Exemplo 4.2

Encontre E(z)/R(z) e Y(z)/R(z) do sistema a dados amostrados em malha fechada dada pela figura a seguir.



Considere o seguinte sistema discreto em malha fechada



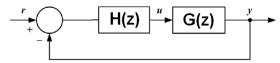
• O sinal de saída Y(z) é dado por:

$$Y(z) = G(z)(R(z) - H(z)Y(z))$$

• Isolando-se os termos R(z) e Y(z), tem-se que:

$$\frac{Y(z)}{R(Z)} = \frac{G(z)}{1 + G(z)H(z)}$$

Considere o seguinte sistema discreto em malha fechada



• O sinal de saída Y(z) é dado por:

$$Y(z) = G(z)H(z)E(z)$$

 \bullet com E(z) dado por

$$E(z) = R(z) - Y(z)$$

• Substituindo-se E(z) e isolando-se os termos R(z) e Y(z), tem-se que:

$$\frac{Y(z)}{R(Z)} = \frac{H(z)G(z)}{1 + H(z)G(z)}$$