

# EA721 - Princípios de Controle e Servomecanismo

Parte 6.1: Sistemas de Tempo Discreto:  
Revisão de Função de Transferência, Resposta  
Impulsiva e Transformada Z inversa

**Professora:** Cecília de Freitas Moraes

**Auxiliar didático (PED):** Artêmio Andrade Barros

e-mails: cfmorais@unicamp.br

a242988@dac.unicamp.br

página: <https://cfmoraais.fee.unicamp.br/>

# Função de Transferência

Num sistema discreto no tempo, a entrada  $u(k)$  e a saída  $y(k)$  são sequências de números, sendo portanto suscetíveis de representação por transformadas  $\mathcal{Z}$ . A descrição matemática fundamental de um sistema dinâmico discreto no tempo é uma equação de diferenças. No caso de ser linear e invariante no tempo ela é do tipo

$$y(k+n) + a_{n-1}y(k+n-1) + a_{n-2}y(k+n-2) + \dots + a_0y(k) = \\ b_m u(k+m) + b_{m-1}u(k+m-1) + b_{m-2}u(k+m-2) + \dots + b_0u(k) \quad (1)$$

sendo  $n$  a ordem do sistema, e  $a_i$  ( $i = 0, \dots, n-1$ ) e  $b_j$  ( $j = 0, \dots, m$ ) constantes, com  $m \leq n$  (para que o sistema seja causal, ou seja a saída não dependa de valores futuros da entrada).

Aplicando a propriedade (10.3) do avanço na equação (1), obtém-se

$$z^n Y(z) - \sum_{k=0}^{n-1} y(k)z^{n-k} + a_{n-1}z^{n-1}Y(z) - a_{n-1} \sum_{k=0}^{n-2} y(k)z^{n-1-k} + \dots + a_0 Y(z) = \\ b_m z^m U(z) - b_m \sum_{k=0}^{m-1} u(k)z^{m-k} + b_{m-1}z^{m-1}U(z) - b_{m-1} \sum_{k=0}^{m-2} u(k)z^{m-1-k} + \dots + b_0 U(z). \quad (2)$$

# Função de Transferência

Supondo condições iniciais nulas

$$y_{n-1} = y_{n-2} = \dots = y_0 = u_{m-1} = u_{m-2} = \dots = u_0 = 0, \quad (3)$$

obtém-se

$$(z^n + a_{n-1}z^{n-1} + \dots + a_0) Y(z) = (b_m z^m + b_{m-1} z^{m-1} + \dots + b_0) U(z). \quad (4)$$

A função de transferência  $G(z)$  é definida como a razão das transformadas  $\mathcal{Z}$  da saída  $Y(z)$  e da entrada  $U(z)$  do sistema supondo condições iniciais nulas (*c.i.* = 0), ou seja,

$$G(z) \triangleq \left. \frac{Y(z)}{U(z)} \right|_{c.i.=0}. \quad (5)$$

# Função de Transferência

Logo, a função de transferência é dada por

$$G(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{b_m z^m + b_{m-1} z^{m-1} + \dots + b_0}{z^n + a_{n-1} z^{n-1} + \dots + a_0}, \quad \text{com } m \leq n. \quad (6)$$

Note que  $G(z)$  independe dos sinais de entrada e saída, desde que haja condições iniciais nulas,  $G(z)$  depende apenas dos parâmetros  $a_i$  (em que  $i = 0, \dots, n-1$ ),  $b_j$  (com  $j = 0, \dots, m$ ) e das ordens  $n$  e  $m$ .

Um sistema discreto, linear e invariante no tempo  $G(z)$ , com entrada  $U(z)$  e saída  $Y(z)$ , é apresentado na Figura 10.6.



Figura 10.6 Sistema  $G(z)$  com entrada  $U(z)$  e saída  $Y(z)$ .

# Função de Transferência

Assim como no caso dos sistemas contínuos, os pontos do plano  $z$  em que a função  $G(z)$  tende ao infinito são os **polos** de  $G(z)$ . Já os pontos em que a função  $G(z)$  se anula são os **zeros** de  $G(z)$ . No caso de  $G(z)$  ser racional, como na equação (6), tem-se que

- os **polos** são as raízes do polinômio do denominador de  $G(z)$ , e
- os **zeros** são as raízes do polinômio do numerador de  $G(z)$ .

Uma outra forma equivalente de expressar a função de transferência (6) é através de potências negativas de  $z$ . Para isso basta multiplicar o numerador e o denominador da Equação (6) por  $z^{-n}$ , ou seja,

$$G(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{b_m z^{m-n} + b_{m-1} z^{m-n-1} + \dots + b_0 z^{-n}}{1 + a_{n-1} z^{-1} + \dots + a_0 z^{-n}}, \quad \text{com } m \leq n.$$

(7)

## Álgebra de blocos

É fácil verificar que valem para as funções de transferência em  $z$  as mesmas regras de álgebra de blocos que as das funções de transferência em  $s$ .

# Transformada $\mathcal{Z}$ inversa

Deseja-se determinar a sequência  $f(k)$ , cuja transformada  $\mathcal{Z}$  é uma dada função  $F(z)$ . A sequência  $f(k)$  é dita transformada  $\mathcal{Z}$  inversa e pode ser obtida através dos seguintes métodos:

## 1) Expansão em série por divisão contínua

A expansão em série de potências da função  $F(z)$  consiste na simples divisão contínua do polinômio do numerador pelo polinômio do denominador e identificação dos coeficientes que multiplicam as diferentes potências de  $z$ .

## 2) Programa de computador

Consiste em determinar numericamente a sequência  $f(k)$  a partir de uma equação de diferenças implementada dentro de um laço de repetição de um programa de computador. Para obter a equação de diferenças supõe-se que  $F(z)$  seja uma função de transferência com entrada impulsiva e condições iniciais nulas.

# Transformada $\mathcal{Z}$ inversa

## 3) Expansão em frações parciais

Considere a função

$$F(z) = \frac{b_m z^m + b_{m-1} z^{m-1} + \dots + b_0}{(z - p_1)(z - p_2)(z - p_3) \dots (z - p_n)}, \quad \text{com } m \leq n. \quad (8)$$

O método da expansão em frações parciais consiste em expandir a função da Equação (8) em frações que podem ser facilmente identificáveis na tabela de transformadas  $\mathcal{Z}$ . A diferença deste método com relação aos dois anteriores é que o resultado da transformação inversa da função  $F(z)$  é uma **função  $f(k)$**  e **não uma sequência  $f(k)$** .

## Exemplo 10.6 (Expansão em série por divisão contínua)

Determine  $f(k)$  para  $k = 0, 1, 2, 3, 4, 5$  quando  $F(z)$  é dada por

$$F(z) = \frac{z}{(z - 0,5)(z - 1)^2}. \quad (9)$$

Escrevendo  $F(z)$  com potências negativas de  $z$ , obtém-se

$$\begin{aligned} F(z) &= \frac{z}{(z - 0,5)(z^2 - 2z + 1)} \\ &= \frac{z}{z^3 - 2,5z^2 + 2z - 0,5} \cdot \frac{z^{-3}}{z^{-3}} \\ &= \frac{z^{-2}}{1 - 2,5z^{-1} + 2z^{-2} - 0,5z^{-3}}. \end{aligned} \quad (10)$$

## Exemplo 10.6 (Expansão em série por divisão contínua)

Dividindo o numerador pelo denominador da Equação (10), obtém-se

$$\begin{array}{r} z^{-2} \\ -z^{-2} \quad +2,5z^{-3} \quad -2z^{-4} \quad 0,5z^{-5} \\ \hline +2,5z^{-3} \quad -2z^{-4} \quad 0,5z^{-5} \\ -2,5z^{-3} \quad +6,25z^{-4} \quad -5z^{-5} \quad +1,25z^{-6} \\ \hline +4,25z^{-4} \quad -4,5z^{-5} \quad +1,25z^{-6} \\ -4,25z^{-4} \quad +10,625z^{-5} \quad -8,5z^{-6} \quad +2,125z^{-7} \\ \hline +6,125z^{-5} \quad -7,25z^{-6} \quad +2,125z^{-7} \end{array} \quad \frac{1 - 2,5z^{-1} + 2z^{-2} - 0,5z^{-3}}{z^{-2} + 2,5z^{-3} + 4,25z^{-4} + 6,125z^{-5} + \dots}$$

$$F(z) = z^{-2} + 2,5z^{-3} + 4,25z^{-4} + 6,125z^{-5} + \dots \quad (11)$$

Logo,

$$f(0) = 0, \quad f(1) = 0, \quad f(2) = 1, \quad f(3) = 2,5, \quad f(4) = 4,25, \quad f(5) = 6,125.$$

Conforme se pode notar, este método fornece diretamente os elementos da série ( $F(z) = \sum_{k=0}^{\infty} f(k)z^{-k}$ ) e não uma expressão geral para a sequência  $f(k)$ .

## Exemplo 10.7 (Programa de computador)

Determine  $f(k)$  para  $k = 0, 1, 2, 3, 4, 5$  quando  $F(z)$  é dada por

$$F(z) = \frac{z}{(z - 0,5)(z - 1)^2}. \quad (12)$$

Supondo que  $F(z)$  é a saída de um sistema com entrada impulsiva ( $U(z) = 1$ ) e com condições iniciais nulas, então

$$F(z) = \frac{z}{(z - 0,5)(z - 1)^2} U(z). \quad (13)$$

Escrevendo  $F(z)$  em termos de potências negativas de  $z$ , obtém-se

$$F(z) = \frac{z^{-2}}{1 - 2,5z^{-1} + 2z^{-2} - 0,5z^{-3}} U(z). \quad (14)$$

Passando o denominador multiplicando o lado esquerdo da equação,

$$F(z) - 2,5z^{-1}F(z) + 2z^{-2}F(z) - 0,5z^{-3}F(z) = z^{-2}U(z), \quad (15)$$

aplicando a propriedade do atraso, e isolando  $f(k)$  obtém-se a equação de diferenças

$$f(k) = 2,5f(k - 1) - 2f(k - 2) + 0,5f(k - 3) + u(k - 2) \quad (16)$$

## Exemplo 10.7 (Programa de computador)

Sabendo-se que  $f(-1) = f(-2) = f(-3) = 0$  e que  $u(k)$  é um impulso ( $u(k) = \delta(k)$ ), os valores de  $f(k)$  ( $k = 0, 1, 2, 3, \dots$ ) podem ser calculados por meio de uma implementação da Equação (16) num programa de computador como o apresentado a seguir (em linguagem C).

Tabela 10.1 Programa e coeficientes para  $k = 0, 1, 2, \dots, 10$

```
fk_1=0;  
fk_2=0;  
fk_3=0;  
for (k=0;k<=10;k++)  
{  
    if (k==2) uk_2=1;  
    else uk_2=0;  
    fk=2.5*fk_1-2*fk_2+0.5*fk_3+uk_2;  
    fk_3=fk_2;  
    fk_2=fk_1;  
    fk_1=fk;  
}
```

$k$	$u(k - 2)$	$f(k)$
0	0	0
1	0	0
2	1	1
3	0	2,5000
4	0	4,2500
5	0	6,1250
6	0	8,0625
7	0	10,0313
8	0	12,0156
9	0	14,0078
10	0	16,0039

## Expansão em frações parciais: polos distintos

Se  $F(z)$  possuir pelo menos um zero na origem ( $b_0 = 0$ ) e apenas polos distintos, então pode-se realizar a seguinte expansão:

$$\frac{F(z)}{z} = \frac{a_1}{z - p_1} + \frac{a_2}{z - p_2} + \dots + \frac{a_n}{z - p_n}, \quad (17)$$

onde cada coeficiente  $a_i$  ( $i = 1, 2, \dots, n$ ) pode ser calculado como

$$a_i = \left[ (z - p_i) \frac{F(z)}{z} \right]_{z=p_i}. \quad (18)$$

Após a expansão  $F(z)$  pode ser escrita como

$$F(z) = \frac{a_1 z}{z - p_1} + \frac{a_2 z}{z - p_2} + \dots + \frac{a_n z}{z - p_n}. \quad (19)$$

## Expansão em frações parciais: polos distintos

A inversa de  $F(z)$  é a soma das inversas

$$\mathcal{Z}^{-1} \left[ \frac{a_i z}{z - p_i} \right] = a_i (p_i)^k, \quad \text{com } i = 1, 2, \dots, n. \quad (20)$$

A expansão de  $F(z)/z$  visa apenas facilitar a identificação das frações expandidas na tabela de transformadas  $\mathcal{Z}$ . Caso  $F(z)$  não possua pelo menos um zero na origem o método também pode ser aplicado, ou seja,

$$F(z) = \frac{a_1}{z - p_1} + \frac{a_2}{z - p_2} + \dots + \frac{a_n}{z - p_n}. \quad (21)$$

Pela propriedade do atraso, tem-se que

$$\mathcal{Z}^{-1} \left[ \frac{a_i}{z - p_i} \right] = \mathcal{Z}^{-1} \left[ z^{-1} \frac{a_i z}{z - p_i} \right] = a_i (p_i)^{k-1}, \quad \text{com } i = 1, 2, \dots, n. \quad (22)$$

Se  $F(z)$  possuir polos complexos conjugados, então cada polo complexo também pode ser manipulado como sendo uma raiz distinta.

## Expansão em frações parciais: polos múltiplos

Se  $F(z)$  possuir um polo  $p$  com multiplicidade  $m$ , então devem ser desenvolvidas  $m$  frações associadas a  $p$ , ou seja,

$$\frac{b_1}{(z-p)^m} + \frac{b_2}{(z-p)^{m-1}} + \dots + \frac{b_m}{(z-p)}.$$

Prova-se que cada constante  $b_j$  ( $j = 1, 2, \dots, m$ ) pode ser calculada como

$$b_j = \frac{1}{(j-1)!} \lim_{z \rightarrow p} \frac{d^{j-1}}{dz^{j-1}} \left[ (z-p)^m \frac{F(z)}{z} \right]. \quad (23)$$

A equação (23) também se aplica no caso de  $F(z)$  possuir polos complexos conjugados múltiplos.

## Exemplo 10.8 (Expansão em frações parciais)

Determine a transformada  $\mathcal{Z}$  inversa de

$$F(z) = \frac{z}{(z - 0,5)(z - 1)^2}. \quad (24)$$

Note que  $F(z)$  possui um zero na origem e um polo múltiplo em  $z = 1$  com multiplicidade  $m = 2$ .

a)  $F(z)/z$  pode ser expandida em frações parciais do seguinte modo:

$$\frac{F(z)}{z} = \frac{a_1}{z - 0,5} + \frac{b_1}{(z - 1)^2} + \frac{b_2}{z - 1}, \quad (25)$$

sendo

$$a_1 = \left[ (z - 0,5) \frac{F(z)}{z} \right]_{z=0,5} = \left[ (z - 0,5) \frac{1}{(z - 0,5)(z - 1)^2} \right]_{z=0,5} = 4, \quad (26)$$

$$b_1 = \lim_{z \rightarrow 1} \left[ (z - 1)^2 \frac{F(z)}{z} \right] = \lim_{z \rightarrow 1} \left[ (z - 1)^2 \frac{1}{(z - 0,5)(z - 1)^2} \right] = 2, \quad (27)$$

$$\begin{aligned} b_2 &= \frac{1}{(2 - 1)!} \lim_{z \rightarrow 1} \frac{d^{2-1}}{dz^{2-1}} \left[ (z - 1)^2 \frac{F(z)}{z} \right] \\ &= \lim_{z \rightarrow 1} \frac{d}{dz} \left[ (z - 1)^2 \frac{1}{(z - 0,5)(z - 1)^2} \right] = \lim_{z \rightarrow 1} \left[ \frac{-1}{(z - 0,5)^2} \right] = -4. \end{aligned} \quad (28)$$

## Exemplo 10.8 (Expansão em frações parciais)

Portanto,

$$F(z) = \frac{4z}{z - 0,5} + \frac{2z}{(z - 1)^2} + \frac{-4z}{z - 1}. \quad (29)$$

Da tabela de transformadas  $\mathcal{Z}$  obtém-se

$$f(k) = 4(0,5)^k + 2k - 4, \quad \text{com } k = 0,1,2,\dots \quad (30)$$

Logo,

$$f(0) = 0, \quad f(1) = 0, \quad f(2) = 1, \quad f(3) = 2,5, \quad f(4) = 4,25,$$

$$f(5) = 6,125, \quad f(6) = 8,0625, \quad f(7) = 10,0313,$$

$$f(8) = 12,0156, \quad f(9) = 14,0078, \quad f(10) = 16,0039.$$

## Exemplo 10.8 (Expansão em frações parciais)

b) Outro modo de obter os coeficientes da expansão  $F(z)/z$  é através de uma identificação dos coeficientes do polinômio do numerador antes e depois da expansão em frações parciais. Assim,

$$\begin{aligned}\frac{F(z)}{z} &= \frac{a_1}{z - 0,5} + \frac{b_1}{(z - 1)^2} + \frac{b_2}{z - 1} \\ &= \frac{a_1(z - 1)^2 + b_1(z - 0,5) + b_2(z - 0,5)(z - 1)}{(z - 0,5)(z - 1)^2}\end{aligned}\tag{31}$$

Identificando  $a_1(z - 1)^2 + b_1(z - 0,5) + b_2(z - 0,5)(z - 1) = 1$ , ou seja,

$$z^2(a_1 + b_2) + z(-2a_1 + b_1 - 1,5b_2) + a_1 - 0,5b_1 + 0,5b_2 = 1.\tag{32}$$

A Equação (32) tem solução quando

$$\begin{cases} a_1 + b_2 = 0, \\ -2a_1 + b_1 - 1,5b_2 = 0, \\ a_1 - 0,5b_1 + 0,5b_2 = 1. \end{cases}\tag{33}$$

Resolvendo o sistema (33) obtêm-se os mesmos resultados que em (26), (27) e (28), ou seja,  $a_1 = 4$ ,  $b_1 = 2$ ,  $b_2 = -4$ .

## Exemplo 10.8 (Expansão em frações parciais)

c) Em vez de expandir a função  $F(z)/z$  pode-se também expandir  $F(z)$ , isto é,

$$F(z) = \frac{a_1}{z - 0,5} + \frac{b_1}{(z - 1)^2} + \frac{b_2}{z - 1} \quad (34)$$

sendo

$$a_1 = [(z - 0,5) F(z)]_{z=0,5} = \left[ (z - 0,5) \frac{z}{(z - 0,5)(z - 1)^2} \right]_{z=0,5} = 2, \quad (35)$$

$$b_1 = \lim_{z \rightarrow 1} \left[ (z - 1)^2 F(z) \right] = \lim_{z \rightarrow 1} \left[ (z - 1)^2 \frac{z}{(z - 0,5)(z - 1)^2} \right] = 2, \quad (36)$$

$$\begin{aligned} b_2 &= \frac{1}{(2-1)!} \lim_{z \rightarrow 1} \frac{d^{2-1}}{dz^{2-1}} \left[ (z - 1)^2 F(z) \right] \\ &= \lim_{z \rightarrow 1} \frac{d}{dz} \left[ (z - 1)^2 \frac{z}{(z - 0,5)(z - 1)^2} \right] = \lim_{z \rightarrow 1} \left[ \frac{-0,5}{(z - 0,5)^2} \right] = -2. \end{aligned} \quad (37)$$

## Exemplo 10.8 (Expansão em frações parciais)

Portanto,

$$F(z) = \frac{2}{z - 0,5} + \frac{2}{(z - 1)^2} - \frac{2}{z - 1}. \quad (38)$$

Aplicando a propriedade do atraso na Equação (38), obtém-se a seguinte transformada  $\mathcal{Z}$  inversa

$$f(k) = \begin{cases} 2(0,5)^{k-1} + 2(k-1) - 2 & k = 1, 2, 3, \dots \\ 0 & k = 0. \end{cases} \quad (39)$$

A Equação (39) também pode ser escrita como

$$f(k) = 2(0,5)^{k-1} \frac{0,5}{0,5} + 2k - 4. \quad (40)$$

Logo,

$$f(k) = 4(0,5)^k + 2k - 4, \quad \text{com } k = 0, 1, 2, \dots, \quad (41)$$

que é igual à  $f(k)$  da Equação (30).

# Bibliografia

Os slides dessa aula foram baseados em

- Castrucci, Plínio B. de L.; Bittar, Anselmo; Sales, Roberto M.  
“Controle Automático”, 2<sup>a</sup> edição, LTC, 2018.  
ISBN: 9788521635499. – **Capítulo 10.**