Controle Digital

SEL620

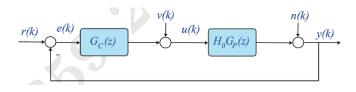
Prof. Dr. Valdir Grassi Jr

Escola de Engenharia de São Carlos - EESC/USP



Controlador Dead-Beat Capítulo 8

Controlador Paramétrico Genérico



$$H_0G_P = \frac{Y(z^{-1})}{U(z^{-1})} = \frac{B(z)}{A(z)} = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2} + \dots + b_m z^{-m}}{1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2} + \dots + a_m z^{-m}},$$

$$G_C(z) = \frac{U(z)}{E(z)} = \frac{Q(z^{-1})}{P(z^{-1})} = \frac{q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \dots + q_v z^{-v}}{1 + p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2} + \dots + p_u z^{-\mu}}.$$

Deseja-se que a resposta de malha fechada do sistema controlador por um Dead-Beat reproduza a entrada mas com um atraso puro.

Para um processo de ordem "m", deseja-se que na malha fechada:

$$\frac{Y(z)}{R(z)} = z^{-m}$$

Isso quer dizer que após m períodos de amostragem, a saída é igual a entrada.

Para uma entrada degrau:

$$r(k) = 1(k), \quad k = 0, \dots, \infty.$$

Deseja-se que o comportamento do sistema controlador pelo Dead-Beat seja:

$$y(k)=r(k), \quad \text{para } k \geq m,$$

$$u(k)=u(m), \quad \text{para } k \geq m.$$

A transformada Z dos sinas fica:

$$R(z) = \frac{1}{1 - z^{-1}} = [1 + z^{-1} + z^{-2} + z^{-3} + \dots]$$
 (degrau unitário),

$$Y(z) = y(1)z^{-1} + y(2)z^{-2} + \dots + y(m-1)z^{-(m-1)} + 1(z^{-m} + z^{-(m+1)} + z^{-(m+2)} + \dots),$$

$$U(z) = u(0) + u(1)z^{-1} + u(2)z^{-2} + \dots + u(m-1)z^{-(m-1)} + u(m)(z^{-m} + z^{-(m+1)} + z^{-(m+2)} + \dots).$$

A saída do sistema e do controlador permanecem constantes após m períodos.

$$R(z) = \frac{1}{1 - z^{-1}} = [1 + z^{-1} + z^{-2} + z^{-3} + \ldots],$$

$$Y(z) = y(1)z^{-1} + y(2)z^{-2} + \ldots + y(m-1)z^{-(m-1)} + 1(z^{-m} + z^{-(m+1)} + z^{-(m+2)} + \ldots),$$

Dividindo Y(z) por R(z):

$$\frac{Y(z)}{R(z)} = (1 - z^{-1})Y(z),$$

$$= y(1)z^{-1} - y(1)z^{-2} + y(2)z^{-2} - y(2)z^{-3} + \dots$$

$$+ y(m-1)z^{-(m-1)} - y(m-1)z^{-m} + \dots$$

$$1z^{-m} - 1z^{-(m+1)} + 1z^{-(m+1)} + \dots$$

$$\frac{Y(z)}{R(z)} = (1 - z^{-1})Y(z),$$

$$= y(1)z^{-1} - y(1)z^{-2} + y(2)z^{-2} - y(2)z^{-3} + \dots$$

$$+ y(m-1)z^{-(m-1)} - y(m-1)z^{-m} + \dots$$

$$1z^{-m} - 1z^{-(m+1)} + 1z^{-(m+1)} + \dots$$

Portanto,

$$\frac{Y(z)}{R(z)} = p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2} + p_3 z^{-3} + \dots + p_m z^{-m},$$

$$p_1 = y(1),$$

$$p_2 = y(2) - y(1),$$

$$p_3 = y(3) - y(2),$$

$$\vdots$$

$$p_m = 1 - y(m - 1).$$

$$\frac{Y(z)}{R(z)} = p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2} + p_3 z^{-3} + \dots + p_m z^{-m},$$

$$p_1 = y(1),$$

$$p_2 = y(2) - y(1),$$

$$p_3 = y(3) - y(2),$$

$$\vdots$$

$$p_m = 1 - y(m - 1).$$

$$G_r(z) = \frac{Y(z)}{R(z)} = P(z)$$

 $G_r(z) = rac{Y(z)}{R(z)} = P(z)$ (Função de transferência de malha fechada.)

De forma semelhante:

$$R(z) = \frac{1}{1 - z^{-1}} = [1 + z^{-1} + z^{-2} + z^{-3} + \dots],$$

$$U(z) = u(0) + u(1)z^{-1} + u(2)z^{-2} + \dots + u(m-1)z^{-(m-1)} + u(m)(z^{-m} + z^{-(m+1)} + z^{-(m+2)} + \dots).$$

Dividindo U(z) por R(z):

$$\frac{U(z)}{R(z)} = q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \dots + q_m z^{-m} = Q(z).$$

Função de Transferência do sinal de controle

$$\frac{U(z)}{R(z)} = q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \dots + q_m z^{-m} = Q(z).$$

$$q_0 = u(0),$$

$$q_1 = u(1) - u(0),$$

$$q_2 = u(2) - u(1),$$

$$\vdots$$

$$q_m = u(m) - u(m-1).$$

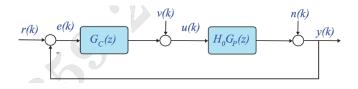
É importante observar que:

$$\begin{array}{ll}
 p_1 & = y(1), \\
 p_2 & = y(2) - y(1), \\
 p_3 & = y(3) - y(2), \\
 \vdots \\
 p_m & = 1 - y(m-1).
 \end{array}
 \implies \sum_{i=1}^m p_i = 1.$$

É importante observar que:

$$\left. \begin{array}{ll} q_0 &= u(0), \\ q_1 &= u(1) - u(0), \\ q_2 &= u(2) - u(1), \\ &\vdots \\ q_m &= u(m) - u(m-1). \end{array} \right\} \implies \sum_{i=1}^m q_i = u(m) = \frac{1}{K_p} = \frac{1}{H_0 G_P(1)}.$$

 $(K_P
in o ganho da planta.)$



$$H_0G_P(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{Y(z)}{R(z)} \frac{R(z)}{U(z)}$$

Para o Dead-Beat:

$$\frac{Y(z)}{R(z)} = P(z), \quad \frac{U(z)}{R(z)} = Q(z).$$

Para o Dead-Beat:

$$H_0G_P(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{Y(z)}{R(z)} \frac{R(z)}{U(z)} = P(z) \frac{1}{Q(z)} = \frac{P(z)}{Q(z)}.$$

Como:

$$G_C(z) = \frac{U(z)}{E(z)} = \frac{1}{H_0 G_P(z)} \frac{G_r(z)}{1 - G_r(z)}, \quad \text{(exercício opcional: deduzir a expressão)}$$

$$G_r(z) = \frac{Y(z)}{R(z)} = P(z), \quad \text{(função de transferência da malha fechada)}$$

$$G_R(z) = G_{DB(v)}(z) = \frac{1}{H_0 G_P(z)} \frac{G_r(z)}{1 - G_r(z)},$$

$$= \frac{Q(z)}{P(z)} \frac{P(z)}{1 - P(z)} = \frac{Q(z)}{1 - P(z)},$$

$$= \frac{q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \dots + q_m z^{-m}}{1 - m_1 z^{-1} - m_2 z^{-2} - \dots - m_m z^{-m}}.$$

Fórmula do Controlador Dead-Beat:

$$G_R(z) = \frac{q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \ldots + q_m z^{-m}}{1 - p_1 z^{-1} - p_2 z^{-2} - \ldots - p_m z^{-m}}.$$

Mas como foi visto:

$$H_0G_P(z) = \frac{P(z)}{Q(z)} = \frac{p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2} + p_3 z^{-3} + \dots + p_m z^{-m}}{q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \dots + q_m z^{-m}},$$

$$H_0G_P(z) = \frac{Y(z^{-1})}{U(z^{-1})} = \frac{B(z)}{A(z)} = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2} + \dots + b_m z^{-m}}{1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2} + \dots + a_m z^{-m}}.$$

Portanto, é possível obter os polinômios P(z) e Q(z) a partir da função de transferência da planta.

$$H_0G_P(z) = \frac{P(z)}{Q(z)} = \frac{p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2} + p_3 z^{-3} + \dots + p_m z^{-m}}{q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \dots + q_m z^{-m}},$$

$$H_0G_P(z) = \frac{Y(z^{-1})}{U(z^{-1})} = \frac{B(z)}{A(z)} = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2} + \dots + b_m z^{-m}}{1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2} + \dots + a_m z^{-m}}.$$

Portanto,

$$q_1 = a_1 q_0,$$
 $p_1 = b_1 q_0,$ $q_2 = a_2 q_0,$ $p_2 = b_2 q_0,$ $p_3 = b_3 q_0,$ \vdots \vdots $q_m = a_m q_0,$ $p_m = b_m q_0.$

Fórmula do controlador Dead-Beat:

$$G_R(z) = \frac{q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \dots + q_m z^{-m}}{1 - p_1 z^{-1} - p_2 z^{-2} - \dots - p_m z^{-m}},$$

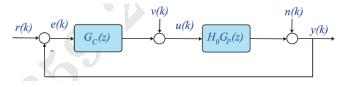
onde

$$q_1 = a_1 q_0,$$
 $p_1 = b_1 q_0,$ $q_2 = a_2 q_0,$ $p_2 = b_2 q_0,$ $q_3 = a_3 q_0,$ $p_3 = b_3 q_0,$ \vdots \vdots $q_m = a_m q_0,$ $p_m = b_m q_0.$

Para calcular q_0 :

$$\sum_{i=1}^{m} p_i = q_0 \sum_{i=1}^{m} b_i = 1 \implies q_0 = \frac{1}{\sum_{i=1}^{m} b_i} = u(0).$$

Para o controlador Dead-Beat:



$$G_r(z) = \frac{Y(z)}{R(z)} = P(z), \qquad \left[\frac{U(z)}{R(z)} = Q(z), \right]$$

$$G_{DB(v)}(z) = \frac{U(z)}{E(z)} = \frac{Q(z)}{1 - P(z)}.$$

$$P(z) = p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2} + p_3 z^{-3} + \dots + p_m z^{-m},$$

$$Q(z) = q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \dots + q_m z^{-m}.$$

Exemplo 1

Calcular um controlador $\mathsf{DB}(v)$ para o processo abaixo, sendo $T_0 = 4s$:

$$G(s) = \frac{K}{(T_1s+1)(T_2s+1)(T_3s+1)},$$

$$K = 1, \quad T_1 = 10, \quad T_2 = 7, 5, \quad T_3 = 5.$$

Solução: → discretização do processo.

Exemplo 1 (continuação)

$$H_0G_P(z) = \frac{z}{z-1} \mathcal{Z} \left\{ \frac{G_P(s)}{s} \right\} = \left(\text{C2D no Matlab} \right)$$

$$= \frac{b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2} + b_3 z^{-3}}{1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2} + a_3 z^{-3}}$$

$$a_1 = -1,7063 \quad a_2 = 0,9580 \quad a_3 = -1,1767$$

$$b_1 = 0,0186$$
 $b_2 = 0,0486$ $b_3 = 0,0078$

 \rightarrow Obtenção dos coeficientes do Controlador DB(ν) segundo as expressões (8.16) e (8.17).

$$\begin{array}{lll} q_0 & = & \frac{1}{\sum_{i=3}^{i=3}b_i} = 13,3258 \\ q_1 & = & a_1q_0 = -22,7378 \\ q_2 & = & a_2q_0 = 12,7665 \\ q_3 & = & a_3q_0 = -2,3546 \end{array} \qquad \begin{array}{lll} p_1 = b_1q_0 = 0,2478 \\ p_2 = b_2q_0 = 0,6480 \\ p_3 = b_3q_0 = 0,1042 \end{array}$$

Exemplo 1 (continuação)

 $\rightarrow\,\,$ Resposta transitória ao degrau do processo controlado, a partir de (8.20) é dada por:

$$\frac{Y(z)}{R(z)} = q_0 B(z^{-1})$$

$$Y(z) = q_0 B(z^{-1})R(z) =$$

$$= 0,2478 z^{-1}R(z) + 0,6480 z^{-2}R(z) + 0,1042 z^{-3}R(z)$$

$$= 0,2478 r(k-1) + 0,6480 r(k-2) + 0,1042 r(k-3)$$

$$y(k)$$

$$y(0) = 0$$

$$y(1) = 0,248$$

$$y(2) = 0,896$$

$$y(3) = 1,000$$

$$y(4) = 1,000$$

$$y(4) = 1,000$$

Exemplo 1 (continuação)

 $\rightarrow~$ A respectiva ação de controle do processo controlado, a partir de (8.10) é dada por:

$$\frac{U(z)}{R(z)} = Q(z^{-1})$$

$$Y(z) = Q(z^{-1})R(z) =$$

$$= 13,3258 - 22,7378 \ z^{-1}R(z) + 12,7665 \ z^{-2}R(z) - 2,3546 \ z^{-3}R(z)$$

$$= 13,3258 - 22,7378 \ r(k-1) + 12,7665 \ r(k-2) - 2,3546 \ r(k-3)$$

$$u(k)$$

$$13.33$$

$$u(0) = 13,3333$$

$$u(1) = -9,4147$$

$$u(2) = 3,3559$$

$$u(3) = 0,9999$$

$$u(4) = 0,9999$$

$$\dots$$

Controlador Dead-Beat

(Ordem v+1)

Controlador Dead-Beat (v+1)

O controlador Dead-Beat (v+1) é usado quando a primeira ação de controle u(0) calculada pelo DB de ordem v é maior que um máximo permitido na entrada da planta.

Nesse caso, atrasa-se a convergência do sistema controlado controlador para o tempo $(m+1)T_0$.

Controlador Dead-Beat (v):

$$P(z) = p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2} + p_3 z^{-3} + \dots + p_m z^{-m},$$

$$Q(z) = q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \dots + q_m z^{-m}.$$

Controlador Dead-Beat (v+1):

$$P(z^{-1}) = \frac{Y(z)}{R(z)} = p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2} + \dots + p_m z^{-m} + p_{m+1} z^{-(m+1)},$$

$$Q(z^{-1}) = \frac{U(z)}{R(z)} = q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \dots + q_m z^{-m} + q_{m+1} z^{-(m+1)}.$$

$$H_0G_P(z) = \frac{P(z)}{Q(z)},$$

$$H_0G_P(z) = \frac{Y(z^{-1})}{U(z^{-1})} = \frac{B(z)}{A(z)} = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2} + \dots + b_m z^{-m}}{1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2} + \dots + a_m z^{-m}}.$$

$$\frac{b_0 + b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2} + \dots + b_m z^{-m}}{1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2} + \dots + a_m z^{-m}} = \frac{p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2} + \dots + p_m z^{-m} + p_{m+1} z^{-(m+1)}}{q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \dots + q_m z^{-m} + q_{m+1} z^{-(m+1)}}.$$

Os polinômios da direita e esquerda têm ordens diferentes. Para que seja possível compará-los, a razão de polinômios à direita possui raízes em comum.

Portanto, para o controlador Dead-Beat (v+1):

$$\frac{P(z)}{Q(z)} = \frac{\left(\bar{p}_1 z^{-1} + \bar{p}_2 z^{-2} + \dots + \bar{p}_m z^{-m}\right) (\alpha - z^{-1})}{\left(\bar{q}_0 + \bar{q}_1 z^{-1} + \bar{q}_2 z^{-2} + \dots + \bar{q}_m z^{-m}\right) (\alpha - z^{-1})}.$$

E comparando termo a termo com $H_0G_P(z)$:

$$H_0G_P(z) = \frac{Y(z^{-1})}{U(z^{-1})} = \frac{B(z)}{A(z)} = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2} + \ldots + b_m z^{-m}}{1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2} + \ldots + a_m z^{-m}},$$

onde

$$\begin{array}{ll} \bar{q}_1 = a_1 \bar{q}_0, & \bar{p}_1 = b_1 \bar{q}_0, \\ \bar{q}_2 = a_2 \bar{q}_0, & \bar{p}_2 = b_2 \bar{q}_0, \\ \bar{q}_3 = a_3 \bar{q}_0, & \bar{p}_3 = b_3 \bar{q}_0, \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ \bar{q}_m = a_m \bar{q}_0, & \bar{p}_m = b_m \bar{q}_0. \end{array}$$

Expandindo:

$$\frac{P(z)}{Q(z)} = \frac{\left(\bar{p}_1 z^{-1} + \bar{p}_2 z^{-2} + \dots + \bar{p}_m z^{-m}\right) (\alpha - z^{-1})}{\left(\bar{q}_0 + \bar{q}_1 z^{-1} + \bar{q}_2 z^{-2} + \dots + \bar{q}_m z^{-m}\right) (\alpha - z^{-1})}.$$

E comparando termo a termo com $H_0G_P(z)$:

$$H_0G_P(z) = \frac{p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2} + \ldots + p_m z^{-m} + p_{m+1} z^{-(m+1)}}{q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \ldots + q_m z^{-m} + q_{m+1} z^{-(m+1)}},$$

onde

$$q_{0} = \alpha \bar{q}_{0},$$

$$q_{1} = (\alpha \bar{q}_{1} - \bar{q}_{0}), \qquad p_{1} = -\alpha \bar{p}_{1},$$

$$q_{2} = (\alpha \bar{q}_{2} - \bar{q}_{1}), \qquad p_{2} = (\alpha \bar{p}_{2} - \bar{p}_{1}),$$

$$q_{3} = (\alpha \bar{q}_{3} - \bar{q}_{2}), \qquad p_{3} = (\alpha \bar{p}_{3} - \bar{p}_{2}),$$

$$\vdots \qquad \vdots \qquad \vdots$$

$$q_{m} = (\alpha \bar{q}_{m} - \bar{q}_{m-1}), \qquad p_{m} = (\alpha \bar{p}_{m} - \bar{p}_{m-1}),$$

$$q_{m+1} = -\bar{q}_{m}, \qquad p_{m+1} = -\bar{p}_{m}.$$

Especificando o valor da primeira saída do controlador:

$$q_0 = \alpha \bar{q}_0 = u(0).$$

$$\begin{array}{lll} \mathsf{Como} \; \sum_{i=1}^{m+1} p_i = 1, \; \mathsf{e} \\ & p_1 = -\alpha \bar{p}_1, & \bar{q}_1 = a_1 \bar{q}_0, \\ & p_2 = (\alpha \bar{p}_2 - \bar{p}_1), & \bar{q}_2 = a_2 \bar{q}_0, \\ & p_3 = (\alpha \bar{p}_3 - \bar{p}_2), & \bar{q}_3 = a_3 \bar{q}_0, \\ & \vdots & & \vdots \\ & p_m = (\alpha \bar{p}_m - \bar{p}_{m-1}), & \bar{q}_m = a_m \bar{q}_0, \\ & p_{m+1} = -\bar{p}_m, \end{array}$$

obtém-se:

$$\bar{q}_0 = q_0 - \frac{1}{\sum_{i=1}^{m+1} b_i}.$$

Fórmula para o Controlador Dead-Beat (v+1)

$$\begin{split} G_{DB(v+1)} &= \frac{Q(z^{-1})}{1 - P(z^{-1})} = \frac{q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \ldots + q_m z^{-m} + q_{m+1} z^{-(m+1)}}{1 - p_1 z^{-1} - p_2 z^{-2} - \ldots - p_m z^{-m} - p_{m+1} z^{-(m+1)}}, \\ &\text{onde,} \\ &q_0 = u(0) \implies \text{dado ou imposto pelo projetista.} \\ &q_1 = q_0(a_1 - 1) + \frac{1}{\sum b_i}, & p_1 = q_0 b_1, \\ &q_2 = q_0(a_2 - a_1) + \frac{a_1}{\sum b_i}, & p_2 = q_0(b_2 - b_1) + \frac{b_1}{\sum b_i}, \\ &q_3 = q_0(a_3 - a_2) + \frac{a_2}{\sum b_i}, & p_3 = q_0(b_3 - b_2) + \frac{b_2}{\sum b_i}, \\ &\vdots & \vdots & \vdots \\ &q_m = q_0(a_m - a_{m-1}) + \frac{a_{m-1}}{\sum b_i}, & p_m = q_0(b_{m-1} - b_{m-1}) + \frac{b_{m-1}}{\sum b_i}, \\ &q_{m+1} = a_m \left(-q_0 + \frac{1}{\sum b_i} \right), & p_{m+1} = b_m \left(-q_0 + \frac{1}{\sum b_i} \right). \end{split}$$

Malha fechada com o controlador Dead-Beat (v+1)

O controlador Dead-Beat (v+1) pode ser representado como:

$$G_{DB(v+1)} = \frac{q_0 A(z^{-1})(1 - z^{-1}/\alpha)}{1 - q_0 B(z^{-1})(1 - z^{-1}/\alpha)},$$

onde

$$\boxed{\frac{1}{\alpha} = 1 - \frac{1}{q_0 \sum b_i}}.$$

A função de transferência de malha fechada do sistema com controlador DB(v+1) fica:

$$\frac{Y(z)}{R(z)} = q_0 B(z^{-1}) (1 - z^{-1}/\alpha).$$

Saída do controlador DB(v+1) é dada por:

$$Q(z^{-1}) = \frac{U(z)}{R(z)} = q_0 + q_1 z^{-1} + q_2 z^{-2} + \dots + q_m z^{-m} + q_{m+1} z^{-(m+1)}.$$

A segunda saída do controlador é:

$$u(1) = q_0 + q_1 = a_1 u(0) + \frac{1}{\sum b_i}.$$

Para se ter u(1) < u(0), deve-se escolher $q_0 = u(0)$, tal que

$$u(0) = q_0 \le \frac{1}{(1 - a_1) \sum b_i}.$$

Exemplo 2

Calcular um controlador $\mathrm{DB}(\nu+1)$ para o exemplo 16, tal que u(0)=u(1). Solução: Utilizando-se a Eq. (8.34), o coeficiente q_0 será dado por :

$$u(0) = q_0 \equiv \frac{1}{(1 - a_1) \sum b_i} = 4,9245$$

e com (8.29), os demais coeficientes serão:

$$\begin{array}{lll} q_1=0 & p_1=0,0916 \\ q_2=-9,6172 & p_2=0,3957 \\ q_3=7,1785 & p_3=0,4470 \\ q_4=-1,4845 & p_4=0,0657 \end{array}$$

Através de (8.31), tem-se,

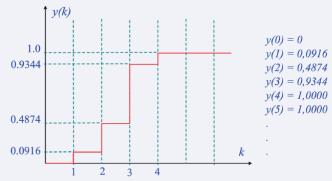
$$\frac{1}{\alpha} = 1 - \frac{1}{q_0 \sum b_i} = -1,7060$$

Com isto, a resposta transitória da saída controlada é dada por:

$$Y(z) = q_0 B(z) (1 + 1,7060z^{-1}) R(z) =$$

$$y(k) = 0,0916 r(k-1) + 0,3957 r(k-2) + 0,4470 r(k-3) + 0,0657 r(k-4)$$

Exemplo 2 (continuação)



Resposta transitória da ação de controle limitada é expressa por (8.21) tal como:

$$\begin{array}{lll} U(z) & = & Q(z^{-1} \; R(z)) \\ u(k) & = & 4,9245 \; r(k) + 0 - 9,6172 \; r(k-2) + 7,1785 \; r(k-3) - 1,4845 \; r(k-4) \end{array}$$

Exemplo 2 (continuação)

Resposta transitória da ação de controle limitada é expressa por (8.21) tal como:

$$\begin{array}{lll} U(z) & = & Q(z^{-1} \; R(z) \\ u(k) & = & 4,9245 \; r(k) + 0 - 9,6172 \; r(k-2) + 7,1785 \; r(k-3) - 1,4845 \; r(k-4) \end{array}$$

