Realização Física da Compensação

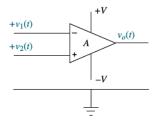
M. M. Quadros & V. J. S. Leite

Teoria de Controle Engenharia Mecatrônica — CEFET/MG

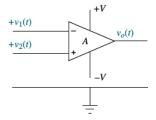
10 de março de 2020

- Amplificadores Operacionais
- Realização de Circuito Ativo
- Realização de Circuito Passivo
- Exemplos

- Entrada diferencial $o v_2(t) v_1(t)$
- Alta impedância de entrada $\to Z_i = \infty$ (ideal)
- Baixa impedância de saída $o Z_o = 0$ (ideal)
- Alta constante de ganho de amplificação $o A = \infty$ (ideal)

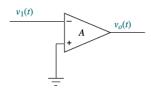


• Saída $v_o(t) = A(v_2(t) - v_1(t))$

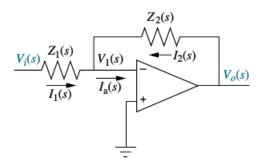


Amplificador Operacional Inversor

- $ullet v_2(t)
 ightarrow ext{aterrado}$
- $v_o(t) = -Av_1(t)$



Amplificador Operacional Inversor



Amplificador Operacional Inversor

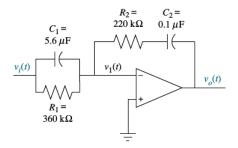
- Se a impedância de entrada do amplificador é alta:
 - $I_a(s) = 0$
 - $I_1(s) = -I_2(s)$
- A grande:
 - $v_1(t) \approx 0$
 - $I_1(s) = V_i(s)/Z_1(s)$
 - $-I_2(s) = -V_o(s)/Z_2(s)$

$$\frac{V_o(s)}{Z_2(s)} = -\frac{V_i(s)}{Z_1(s)} \tag{1}$$

$$\frac{V_o(s)}{V_i(s)} = -\frac{Z_2(s)}{Z_1(s)}$$
 (2)

Amplificador Operacional Inversor - Exemplo

ullet Função de transferência $V_o(s)/V_i(s)$



Amplificador Operacional Inversor - Exemplo

$$\frac{V_o(s)}{V_i(s)} = -\frac{Z_2}{Z_1} \tag{3}$$

$$Z_1(s) = \frac{R_1 \frac{1}{C_1 s}}{\frac{1}{C_1 s} + R_1} = \frac{R_1}{1 + R_1 C_1 s}$$
(4)

$$Z_2(s) = R_2 + \frac{1}{C_2 s} = \frac{C_2 R_2 s + 1}{C_2 s}$$
 (5)

$$\frac{V_o(s)}{V_i(s)} = -\frac{C_2R_2s + 1}{C_2s} \frac{R_1C_1s + 1}{R_1} = -\frac{C_2R_2R_1C_1s^2 + (C_2R_2 + R_1C_1)s + 1}{R_1C_2s}$$
(6)

Amplificador Operacional Inversor - Exemplo

•
$$C_1 = 5.6 \mu F$$
, $R_1 = 360 k\Omega$

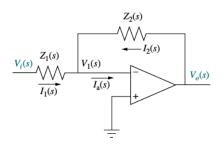
• $C_2 = 0.1 \mu F$, $R_2 = 220 k \Omega$

$$\frac{V_o(s)}{V_i(s)} = -1,232 \frac{s^2 + 45,950s + 22,547}{s} \tag{7}$$

Controlador PID

• Bloco de construção para implementar controladores

$$\frac{V_o(s)}{V_i(s)} = -\frac{Z_2(s)}{Z_1(s)}$$
 (8)



Function	$Z_1(s)$	$Z_2(s)$	$G_c(s) = -\frac{Z_2(s)}{Z_1(s)}$	
Gain	$ \stackrel{R_1}{\bigvee}$ $-$	-\\\\\	$-rac{R_2}{R_1}$	
Integration	_\\\\	<i>c</i> ⊢(←	$-\frac{\frac{1}{RC}}{s}$	
Differentiation	$\overset{c}{\dashv} \leftarrow$		-RCs	

PD controller



$$C$$
 C

$$R_1$$
 C_1

$$\begin{pmatrix} R_2 & C \\ - & - \end{pmatrix}$$
 $\begin{pmatrix} - & - & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & - & \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & - & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ - & & - \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ - & & - \\ \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} - & & - \\ & & - \\ \end{pmatrix}$

$$R_2$$
 C_2

$$-\frac{R_2}{R_1} \frac{\left(s + \frac{1}{R_2 C}\right)}{s}$$

$$-R_2C\left(s+\frac{1}{R_1C}\right)$$

$$-\left[\left(\frac{R_2}{R_1} + \frac{C_1}{C_2}\right) + R_2C_1s + \frac{1}{R_1C_2}\right]$$

Lag compensation



$$-\begin{bmatrix} C_2 \\ C_2 \\ R_2 \end{bmatrix}$$

$$-\frac{C_1}{C_2} \frac{\left(s + \frac{1}{R_1 C_1}\right)}{\left(s + \frac{1}{R_2 C_2}\right)}$$

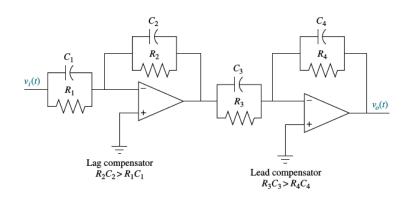
where $R_2C_2 > R_1C_1$

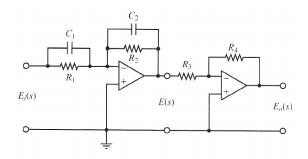
Lead compensation



$$-\frac{C_1}{C_2} \frac{\left(s + \frac{1}{R_1 C_1}\right)}{\left(s + \frac{1}{R_2 C_2}\right)}$$
where $R_1 C_1 > R_2 C_2$

where $R_1C_1 > R_2C_2$





$$Z_1 = \frac{R_1}{R_1 C_1 s + 1}, \ Z_2 = \frac{R_2}{R_2 C_2 s + 1}$$
 (9)

$$\frac{E(s)}{E_i(s)} = -\frac{Z_2}{Z_1} = -\frac{R_2}{R_1} \frac{R_1 C_1 s + 1}{R_2 C_2 s + 1} = -\frac{C_1}{C_2} \frac{s + \frac{1}{R_1 C_1}}{s + \frac{1}{R_2 C_2}}$$
(10)

$$\frac{E_o(s)}{E(s)} = -\frac{R_4}{R_3} \tag{11}$$

$$\frac{E_o(s)}{E_i(s)} = \frac{R_2 R_4}{R_1 R_3} \frac{R_1 C_1 s + 1}{R_2 C_2 s + 1} = \frac{R_4 C_1}{R_3 C_2} \frac{s + \frac{1}{R_1 C_1}}{s + \frac{1}{R_2 C_2}}$$
(12)

$$= K_c \alpha \frac{Ts+1}{\alpha Ts+1} = K_c \frac{s+\frac{1}{T}}{s+\frac{1}{\alpha T}}$$
(13)

$$T = R_1 C_1, \quad \alpha T = R_2 C_2, \quad K_c = \frac{R_4 C_1}{R_3 C_2}$$
 (14)

$$K_c \alpha = \frac{R_4 C_1}{R_3 C_2} \frac{R_2 C_2}{R_1 C_1} = \frac{R_2 R_4}{R_1 R_3}, \quad \alpha = \frac{R_2 C_2}{R_1 C_1}$$
 (15)

- Avanço: se $R_1 C_1 > R_2 C_2$ ou $0 < \alpha < 1$
- Atraso: se $R_1 C_1 < R_2 C_2$



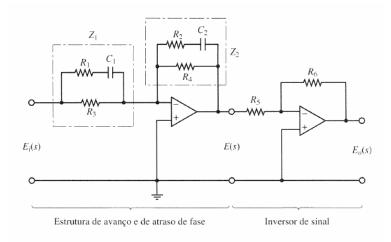
$$\frac{E_o(s)}{E_i(s)} = \frac{R_2 R_4}{R_1 R_3} \frac{R_1 C_1 s + 1}{R_2 C_2 s + 1} = \frac{R_4 C_1}{R_3 C_2} \frac{s + \frac{1}{R_1 C_1}}{s + \frac{1}{R_2 C_2}}$$
(16)

$$\frac{E_o(s)}{E_i(s)} = \hat{K}_c \beta \frac{Ts+1}{\beta Ts+1} = \hat{K}_c \frac{s+\frac{1}{T}}{s+\frac{1}{\beta T}}$$
(17)

$$T = R_1 C_1, \quad \beta T = R_2 C_2, \quad \beta = \frac{R_2 C_2}{R_1 C_1} > 1, \quad \hat{K}_c = \frac{R_4 C_1}{R_3 C_2}$$
 (18)

• Atraso: se $R_1 C_1 < R_2 C_2$

Realização de Circuito Ativo - Compensador atraso e avanço de fase



Realização de Circuito Ativo - Compensador atraso e avanço de fase

$$Z_{1} = \frac{\left(R_{1} + \frac{1}{C_{1}s}\right)R_{3}}{\left(R_{1} + \frac{1}{C_{1}s}\right) + R_{3}} = \frac{R_{3}(C_{1}R_{1}s + 1)}{C_{1}s(R_{1} + R_{3}) + 1}$$
(19)

$$Z_2 = \frac{R_4(C_2R_2s+1)}{C_2s(R_2R_4)+1} \tag{20}$$

$$\frac{E(s)}{E_i(s)} = -\frac{Z_2}{Z_1} = -\frac{R_4(C_2R_2s+1)}{C_2s(R_2+R_4)+1} \frac{C_1s(R_1+R_3)+1}{R_3(C_1R_1s+1)}$$
(21)

$$\frac{E_o(s)}{E_i(s)} = \left(-\frac{R_6}{R_5}\right) \left(-\frac{R_4}{R_3}\right) \left[\frac{C_1 s(R_1 + R_3) + 1}{C_1 R_1 s + 1}\right] \left[\frac{C_2 R_2 s + 1}{C_2 s(R_2 + R_4) + 1}\right] \tag{22}$$

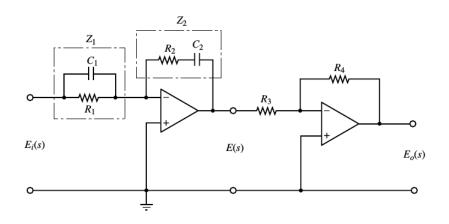
Realização de Circuito Ativo - Compensador atraso e avanço de fase

$$\frac{E_o(s)}{E_i(s)} = \left(-\frac{R_6}{R_5}\right) \left(-\frac{R_4}{R_3}\right) \left[\frac{C_1 s(R_1 + R_3) + 1}{C_1 R_1 s + 1}\right] \left[\frac{C_2 R_2 s + 1}{C_2 s(R_2 + R_4) + 1}\right]$$
(23)

$$\frac{E_o(s)}{E_i(s)} = K_c \frac{\left(s + \frac{1}{T_1}\right)\left(s + \frac{1}{T_2}\right)}{\left(s + \frac{\gamma}{T_1}\right)\left(s + \frac{1}{\beta T_2}\right)}$$
(24)

$$T_1 = (R_1 + R_3)C_1, \quad \frac{I_1}{\gamma} = R_1C_1, \quad T_2 = R_2C_2, \quad \beta T_2 = (R_2 + R_4)C_2 \quad (25)$$

$$K_c = \frac{R_2 R_4 R_6}{R_1 R_3 R_5} \frac{R_1 + R_3}{R_2 + R_4} \tag{26}$$



$$\frac{E(s)}{E_i(s)} = -\frac{Z_2}{Z_1} \tag{27}$$

$$Z_1 = \frac{R_1}{R_1 C_1 s + 1}, \quad Z_2 = \frac{R_2 C_2 s + 1}{C_2 s}$$
 (28)

$$\frac{E(s)}{E_i(s)} = -\left(\frac{R_2C_2s + 1}{C_2s}\right)\left(\frac{R_1C_1s + 1}{R_1}\right)$$
(29)

$$= -\frac{R_2C_2R_1C_1s^2 + (R_2C_2 + R_1C_1)s + 1}{R_1C_2s}$$
(30)

$$= -\frac{R_2C_2 + R_1C_1}{R_1C_2} \left(1 + \frac{R_1C_1R_2C_2}{R_1C_1 + R_2C_2} s + \frac{1}{(R_2C_2 + R_1C_1)s} \right)$$
(31)

$$\frac{E_o(s)}{E(s)} = -\frac{R_4}{R_3} \tag{32}$$

$$\frac{E_o(s)}{E_i(s)} = \frac{E_o(s)}{E(s)} \frac{E(s)}{E_i(s)}$$
(33)

$$=\frac{R_4(R_1C_1+R_2C_2)}{R_3R_1C_2}\left[1+\frac{1}{(R_1C_1+R_2C_2)s}+\frac{R_1C_1R_2C_2}{R_1C_1+R_2C_2}s\right]$$
(34)

$$\frac{E_o(s)}{E_i(s)} = \frac{R_4(R_1C_1 + R_2C_2)}{R_3R_1C_2} \left[1 + \frac{1}{(R_1C_1 + R_2C_2)s} + \frac{R_1C_1R_2C_2}{R_1C_1 + R_2C_2}s \right]$$
(35)

$$\frac{E_o(s)}{E_i(s)} = K_p \left(1 + \frac{T_i}{s} + T_d s \right) \tag{36}$$

$$K_p = \frac{R_4(R_1C_1 + R_2C_2)}{R_3R_1C_2} \tag{37}$$

$$T_i = \frac{1}{R_1 C_1 + R_2 C_2} \tag{38}$$

$$T_d = \frac{R_1 C_1 R_2 C_2}{R_1 C_1 + R_2 C_2} \tag{39}$$



$$\frac{E_o(s)}{E_i(s)} = \frac{R_4(R_1C_1 + R_2C_2)}{R_3R_1C_2} \left[1 + \frac{1}{(R_1C_1 + R_2C_2)s} + \frac{R_1C_1R_2C_2}{R_1C_1 + R_2C_2}s \right]$$
(40)

$$\frac{E_o(s)}{E_i(s)} = K_p + \frac{K_i}{s} + K_d s \tag{41}$$

$$K_p = \frac{R_4(R_1C_1 + R_2C_2)}{R_3R_1C_2} \tag{42}$$

$$K_i = \frac{R_4}{R_3 R_1 C_2} \tag{43}$$

$$K_d = \frac{R_4 R_2 C_1}{R_3} \tag{44}$$

Realização de Circuito Ativo - Exemplo

Controlador PID

$$G_c(s) = \frac{(s+55,92)(s+0,5)}{s} \tag{45}$$

$$G_c(s) = s + 56,42 + \frac{27,96}{s} \tag{46}$$

Realização de Circuito Ativo - Exemplo

Controlador PID

$$G_c(s) = \frac{(s+55,92)(s+0,5)}{s} \tag{47}$$

$$G_c(s) = s + 56,42 + \frac{27,96}{s} \tag{48}$$

$$K_p = \frac{R_4(R_1C_1 + R_2C_2)}{R_3R_1C_2} = 56,42 \tag{49}$$

$$K_i = \frac{R_4}{R_3 R_1 C_2} = 27,96 \tag{50}$$

$$K_d = \frac{R_4 R_2 C_1}{R_3} = 1 {(51)}$$

Realização de Circuito Ativo - Exemplo

- Escolha arbitrária de um valor prático para um dos componentes
- $C_2 = 0.1 \mu F \Rightarrow R_1 = 357,65 k\Omega, R_2 = 178,891 k\Omega, C_1 = 5,59 \mu F$

Realização de Circuito Ativo - Exemplo Avanço

$$G_c(s) = 1{,}2287 \frac{s + 1{,}9432}{s + 4{,}6458} \tag{52}$$

Realização de Circuito Ativo - Exemplo Avanço

$$G_c(s) = 0.9 \frac{s+1}{s+3} \tag{53}$$

Realização de Circuito Ativo - Exemplo Atraso

$$G_c(s) = 9,656 \frac{20s+1}{200s+1} \tag{54}$$

Realização de Circuito Ativo - Exemplo Atraso-Avanço

$$G_c(s) = \frac{10(2s+1)(5s+1)}{(0,1992s+1)(80,19s+1)}$$
 (55)

Realização de Circuito Passivo

Function	Network	Transfer function, $\frac{V_o(s)}{V_i(s)}$
Lag compensation	$ \begin{array}{c} R_2 \\ \downarrow \swarrow \swarrow \downarrow \\ V_l(t) \end{array} $ $ \begin{array}{c} R_2 \\ \downarrow V_o(t) \\ - \end{array} $	$\frac{R_2}{R_1 + R_2} \frac{s + \frac{1}{R_2 C}}{s + \frac{1}{(R_1 + R_2)C}}$
Lead compensation	$\begin{array}{c c} R_1 \\ + & C \\ C \\ R_2 \\ \hline \end{array} \begin{array}{c} + \\ V_i(t) \\ - \\ \hline \end{array}$	$\frac{s + \frac{1}{R_1 C}}{s + \frac{1}{R_1 C} + \frac{1}{R_2 C}}$
Lag-lead compensation	$V_{i(l)} = \begin{pmatrix} R_1 \\ C_1 \\ R_2 \\ C_2 \\ C_2 \\ C_3 \end{pmatrix}$	$\frac{\left(s + \frac{1}{R_1C_1}\right)\left(s + \frac{1}{R_2C_2}\right)}{s^2 + \left(\frac{1}{R_1C_1} + \frac{1}{R_2C_2} + \frac{1}{R_2C_1}\right)s + \frac{1}{R_1R_2}}$

Realização de Circuito Passivo

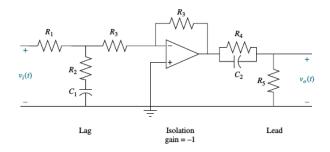
• Função de transferência de avanço e atraso de fase

$$G_{c}(s) = \frac{\left(s + \frac{1}{T_{1}}\right)\left(s + \frac{1}{T_{2}}\right)}{\left(s + \frac{1}{\alpha T_{1}}\right)\left(s + \frac{\alpha}{T_{2}}\right)}$$
(56)

 $com \alpha < 1$

 Restrição → razão entre o zero do compensador de avanço de fase e o polo, deve ser igual à razão entre o polo do compensador de atraso de fase e o zero

Realização de Circuito Passivo



Realização de Circuito Passivo - Exemplo

Avanço de Fase

$$G_c(s) = \frac{s+4}{s+20.09} \tag{57}$$

Realização de Circuito Passivo - Exemplo

Avanço de Fase

$$G_c(s) = \frac{s+4}{s+20.09} \tag{58}$$

$$\frac{1}{R_1C} = 4 \tag{59}$$

$$\frac{1}{R_1C} + \frac{1}{R_2C} = 20,09 \tag{60}$$

$$R_1C = 0.25, \quad R_2C = 0.0622$$
 (61)

$$C = 1\mu F \Rightarrow R_1 = 250k\Omega, R_2 = 62,2k\Omega \tag{62}$$

$$C = 100\mu F \Rightarrow R_1 = 2.5k\Omega, R_2 = 622\Omega$$
 (63)

$$C = 10\mu F \Rightarrow R_1 = 25k\Omega, \ R_2 = 6{,}22k\Omega \tag{64}$$

- Realização ou implementação de uma função de transferência arbitrária de ordem N
- ullet A função de transferência mais genérica com M=N é dada por

$$H(s) = \frac{b_0 s^N + b_1 s^{N-1} + \dots + b_{N_1} s + b_N}{s^N + a_1 s^{N-1} + \dots + a_{N-1} s + a_N}$$
(65)

- Não há uma forma única de realizar um sistema
- H(s) implementada com integradores, diferenciadores, somadores e multiplicadores

Realização na Forma Direta I

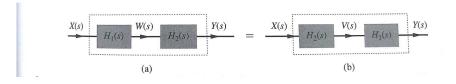
$$H(s) = \frac{b_0 s^3 + b_1 s^2 + b_2 s + b_3}{s^3 + a_1 s^2 + a_2 s + a_3} = \frac{b_0 + \frac{b_1}{s} + \frac{b_2}{s^2} + \frac{b_3}{s^3}}{1 + \frac{a_1}{s} + \frac{a_2}{s^2} + \frac{a_3}{s^3}}$$
(66)

$$H(s) = \underbrace{\left(b_0 + \frac{b_1}{s} + \frac{b_2}{s^2} + \frac{b_3}{s^3}\right)}_{H_1(s)} \underbrace{\left(\frac{1}{1 + \frac{a_1}{s} + \frac{a_2}{s^2} + \frac{a_3}{s^3}}\right)}_{H_2(s)}$$
(67)

- H(s) ocascata de $H_1(s)$ e $H_2(s)$
- Saída de $H_1(s) o W(s)$
- H(s) ocascata de $H_2(s)$ e $H_1(s)$
- Saída de $H_2(s) \rightarrow V(s)$



Realização na Forma Direta I



Realização na Forma Direta I

• $W(s) = H_1(s)X(s)$

$$W(s) = \left(b_0 + \frac{b_1}{s} + \frac{b_2}{s^2} + \frac{b_3}{s^3}\right) X(s)$$
 (68)

• $Y(s) = W(s)H_2(s)$

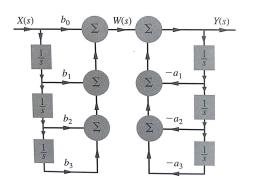
$$Y(s) = W(s) \left(\frac{1}{1 + \frac{a_1}{s} + \frac{a_2}{s^2} + \frac{a_3}{s^3}} \right)$$
 (69)

$$W(s) = \left(1 + \frac{a_1}{s} + \frac{a_2}{s^2} + \frac{a_3}{s^3}\right) Y(s) \tag{70}$$

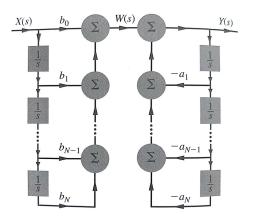
$$Y(s) = W(s) - \left(\frac{a_1}{s} + \frac{a_2}{s^2} + \frac{a_3}{s^3}\right)Y(s)$$

(71)

Realização na Forma Direta I



Realização na Forma Direta I



Realização na Forma Direta II

- $H_2(s)$ seguida de $H_1(s)$
- Troca de posição das seções de $H_1(s)$ e $H_2(s)$

$$V(s) = X(s)H_2(s) \tag{72}$$

$$V(s) = X(s) \frac{1}{1 + \frac{a_1}{s} + \frac{a_2}{s^2} + \frac{a_3}{s^3}}$$
 (73)

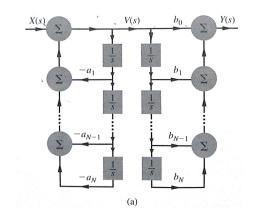
$$V(s) = X(s) - \left(\frac{a_1}{s} + \frac{a_2}{s^2} + \ldots + \frac{a_N}{s^N}\right)V(s)$$
 (74)

$$Y(s) = \left(b_0 + \frac{b_1}{s} + \frac{b_2}{s^2} + \dots + \frac{b_N}{s^N}\right)V(s)$$
 (75)

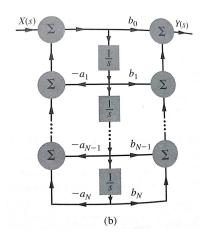
Utilização de hardware mais eficiente



Realização na Forma Direta II



Realização na Forma Direta II



Realização na Forma Direta II - Exemplos

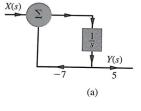
$$\frac{5}{s+7} \tag{76}$$

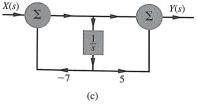
$$\frac{s}{s+7} \tag{77}$$

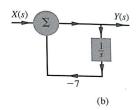
$$\frac{s+5}{s+7} \tag{78}$$

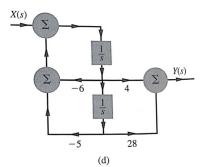
$$\frac{4s + 28}{s^2 + 6s + 5} \tag{79}$$

Realização na Forma Direta II - Exemplos







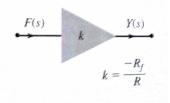


Utilização de Amplificadores Operacionais para a Realização de Sistemas

$$H(s) = -\frac{Z_f(s)}{Z(s)} \tag{80}$$

Multiplicador escalar

$$H(s) = -\frac{R_f}{R} \tag{81}$$

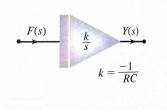


Utilização de Amplificadores Operacionais para a Realização de Sistemas

$$H(s) = -\frac{Z_f(s)}{Z(s)} \tag{82}$$

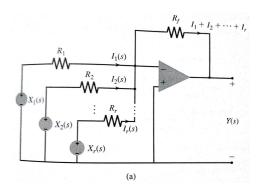
Integrador

$$H(s) = \left(-\frac{1}{RC}\right)\frac{1}{s} \tag{83}$$



Utilização de Amplificadores Operacionais para a Realização de Sistemas

Somador



Utilização de Amplificadores Operacionais para a Realização de Sistemas

Somador

$$I_j(s) = \frac{X_j(s)}{R_i}, \quad j = 1, 2, \dots, r$$
 (84)

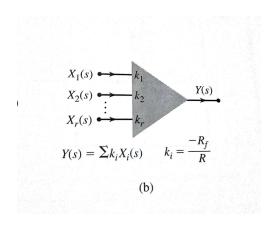
$$Y(s) = -R_f [I_1(s) + I_2(s) + \ldots + I_r(s)]$$
 (85)

$$Y(s) = -\left[\frac{R_f}{R_1}X_1(s) + \frac{R_f}{R_2}X_2(s) + \ldots + \frac{R_f}{R_r}X_r(s)\right]$$
(86)

$$Y(s) = k_1 X_1(s) + k_2 X_2(s) + \ldots + k_r X_r(s)$$
 (87)

$$k_i = \frac{-R_f}{R_i} \tag{88}$$

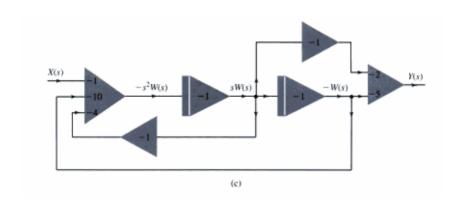
Utilização de Amplificadores Operacionais para a Realização de Sistemas



Utilização de Amplificadores Operacionais para a Realização de Sistemas - Exemplo

$$H(s) = \frac{2s+5}{s^2+4s+10} \tag{89}$$

Utilização de Amplificadores Operacionais para a Realização de Sistemas - Exemplo



Utilização de Amplificadores Operacionais para a Realização de Sistemas - Exemplo

