

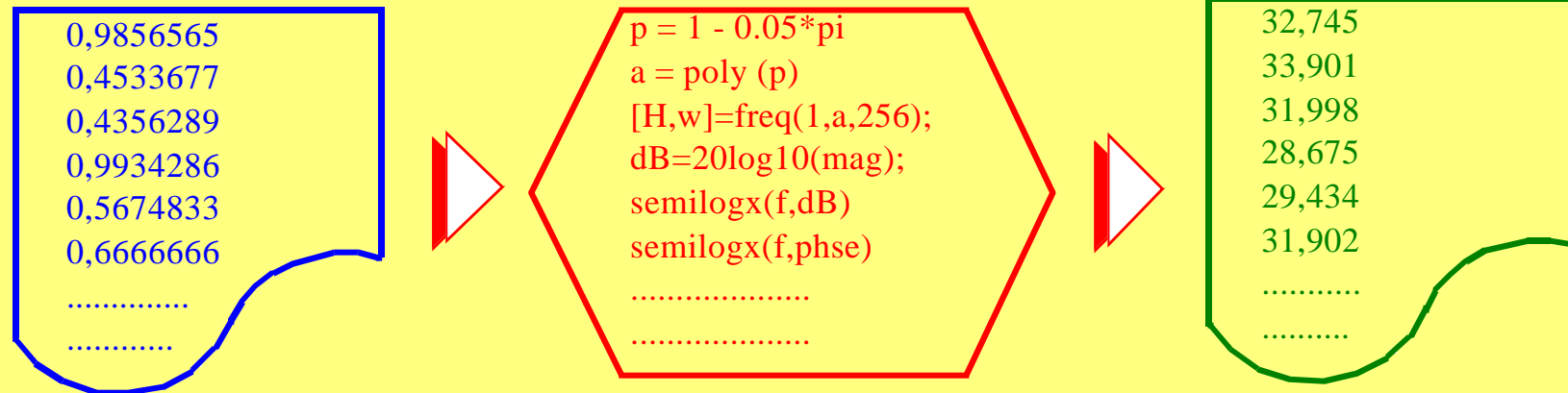
TEMA3: Sistemas Discretos

Contenidos del tema:

- ☐ Definición y ejemplos
- ☐ Variables de estado:
 - ♦ Modelos y ecuaciones
 - ♦ Relación con la función de transferencia
- ☐ Estructuras alternativas:
 - ♦ Propiedades y ejemplos
 - ♦ Formas canónicas
 - ♦ Transposición de sistemas
- ☐ Sistemas con propiedades especiales
- ☐ Restricciones en los coeficientes

Sistemas Discretos

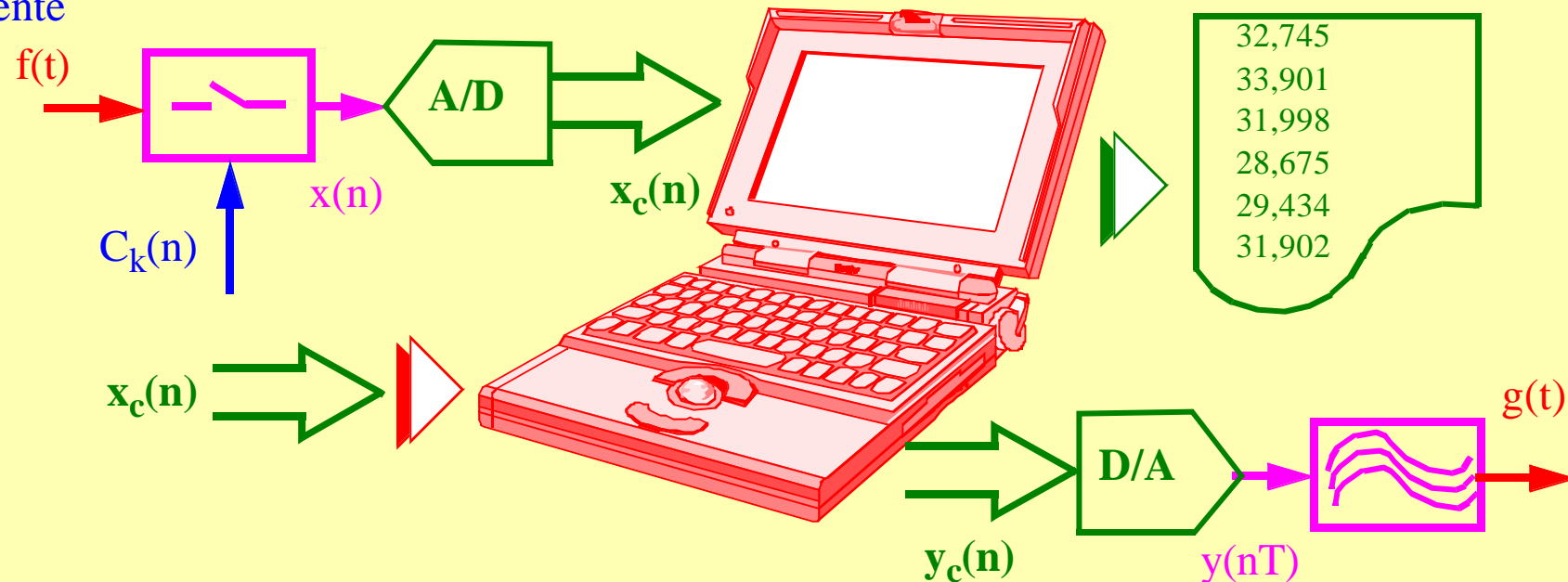
- Un sistema que acepta secuencias de números y las procesa numéricamente



- ◆ Desde el punto de vista “físico” es un problema exclusivamente de software.
- ◆ El tiempo no aparece explícitamente
- ◆ Hay errores de “redondeo” que afectan fundamentalmente a la precisión del resultado

Sistemas Discretos

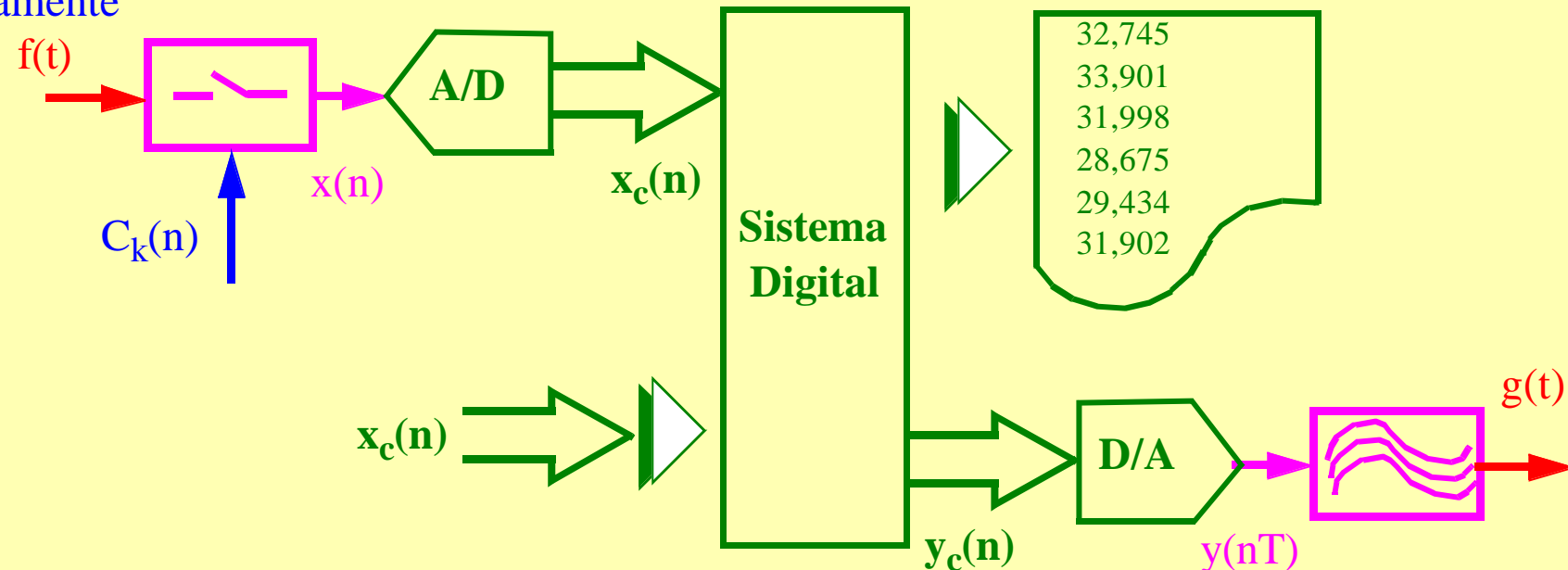
□ Un sistema de “propósito general” que acepta señales/secuencias y las procesa numéricamente



- ♦ Desde el punto de vista “físico” hay combinación de software y hardware.
- ♦ El tiempo aparece explícitamente
- ♦ El procesamiento se hace por un programa secuencial y su duración puede tener un gran impacto sobre la operación “global” del sistema
- ♦ Hay errores de “redondeo” y de sincronización que pueden afectar incluso a la estabilidad

Sistemas Discretos

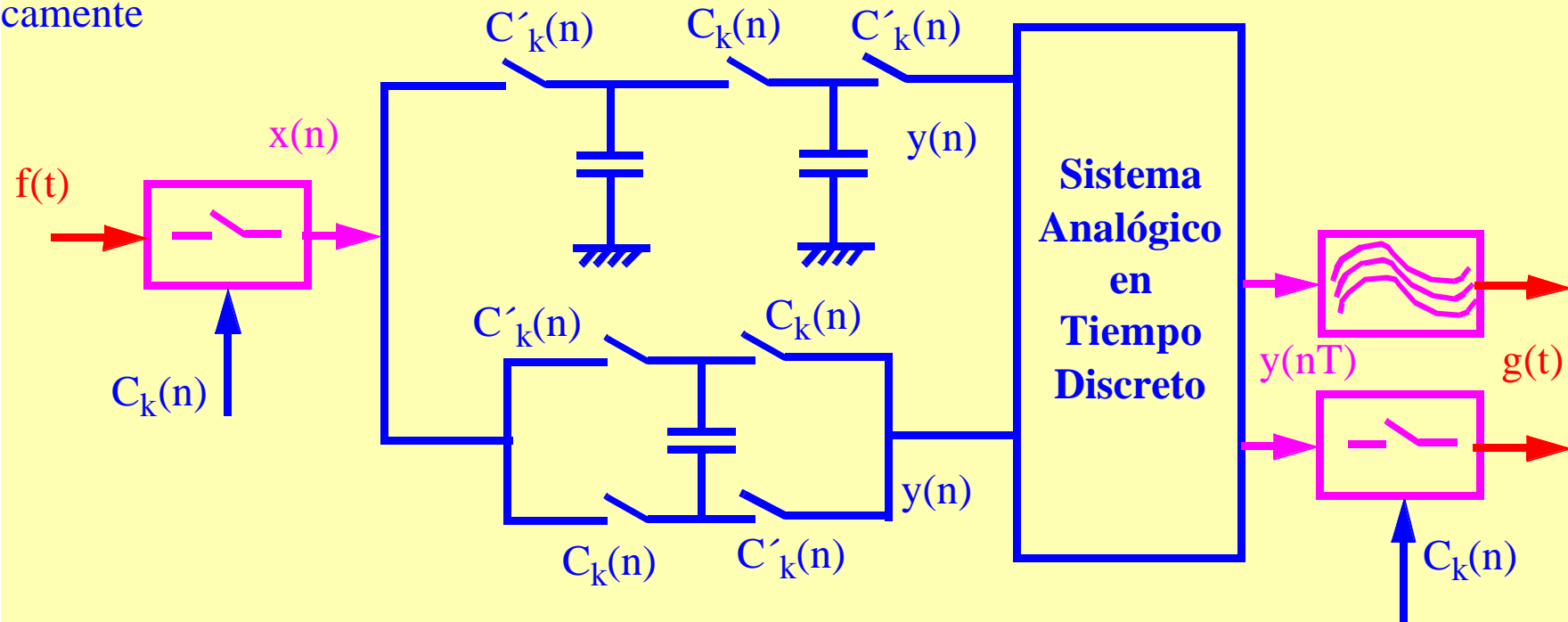
□ Un sistema de “propósito específico” que acepta señales/secuencias y las procesa numéricamente



- ◆ Desde el punto de vista “físico” el procesado se hace en hardware.
- ◆ El tiempo aparece explícitamente
- ◆ El procesamiento se hace de la manera más rápida y su duración puede tener un gran impacto sobre la operación “global” del sistema
- ◆ Hay errores de “redondeo” y de sincronización que pueden afectar incluso a la estabilidad

Sistemas Discretos

❑ Un sistema de “propósito específico” que acepta señales/secuencias y las procesa numéricamente



- ♦ Desde el punto de vista “físico” el procesado se hace en hardware.
- ♦ El tiempo aparece explícitamente
- ♦ No hay digitalización de las señales
- ♦ La validez de las señales suele estar limitada
- ♦ Hay una “visión” Macroscópica del t y otra Microscópica

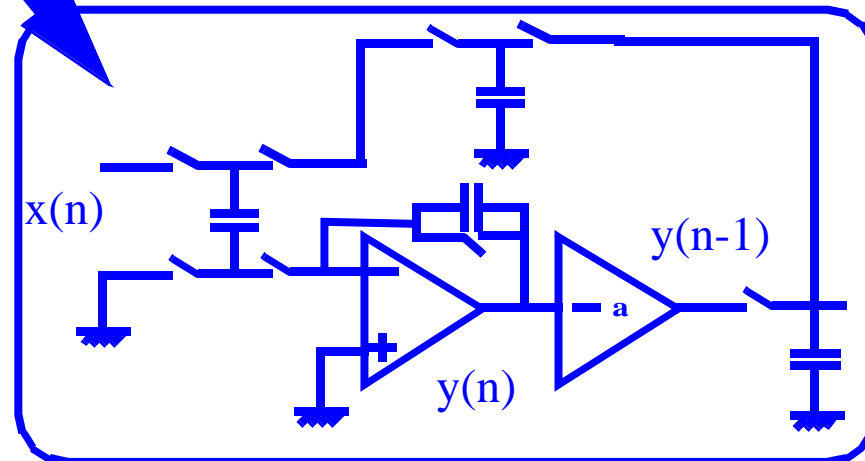
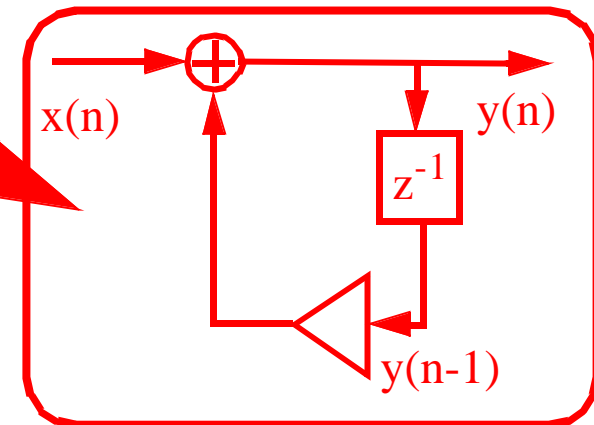
Sistemas Discretos: Ejemplo

$$y(n) = x(n) + ay(n-1]$$

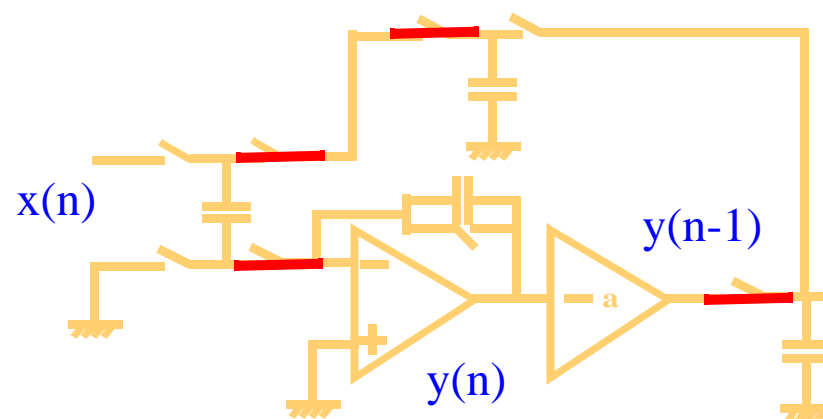
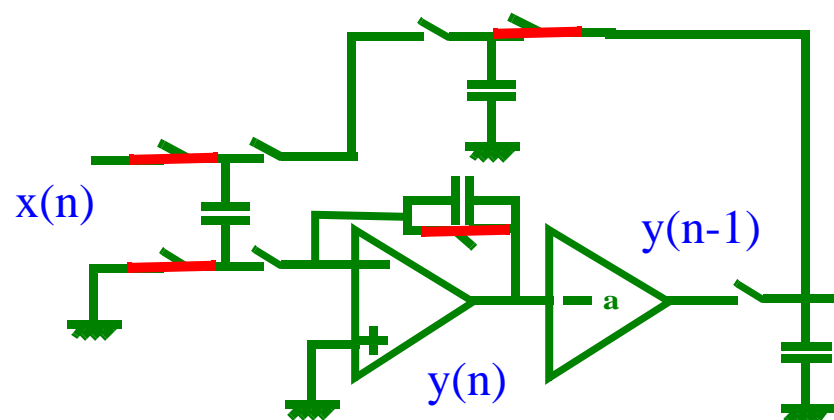
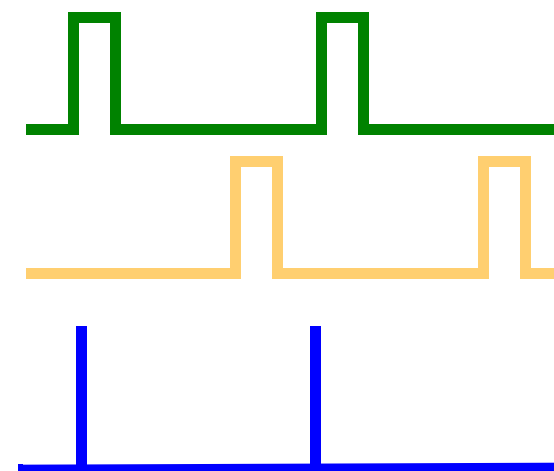
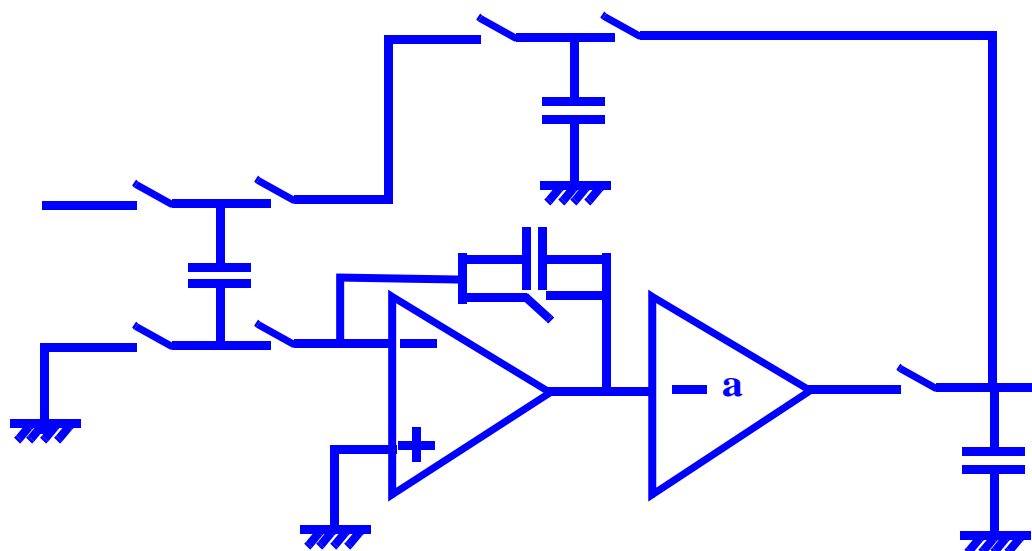
$$H(z) = (1 - az^{-1})^{-1}$$

```

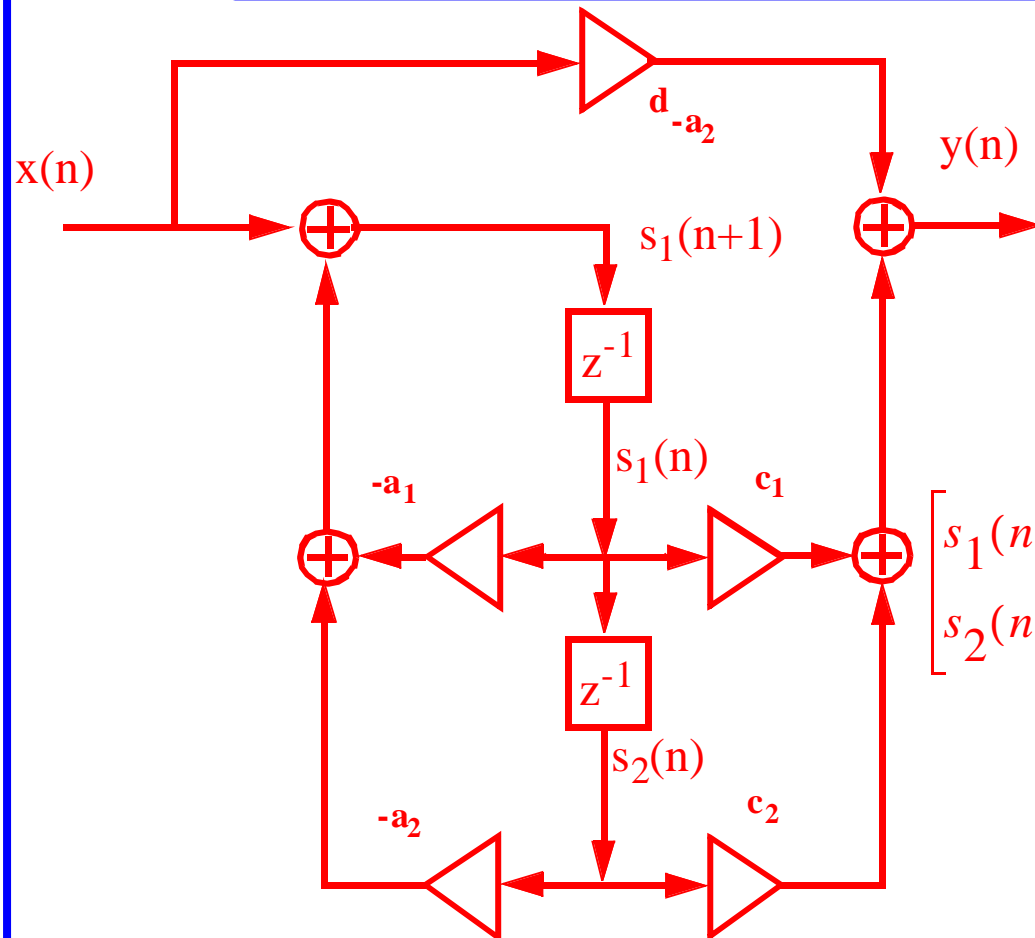
1 w = 0
2 Read K
3 Read x
4 y = x + w
5 Print y
6 w = y
7 IF K=1 THEN Stop
8 GOTO 2
9 Stop
  
```



Sistemas Discretos: Ejemplo (II)



Variables de Estado



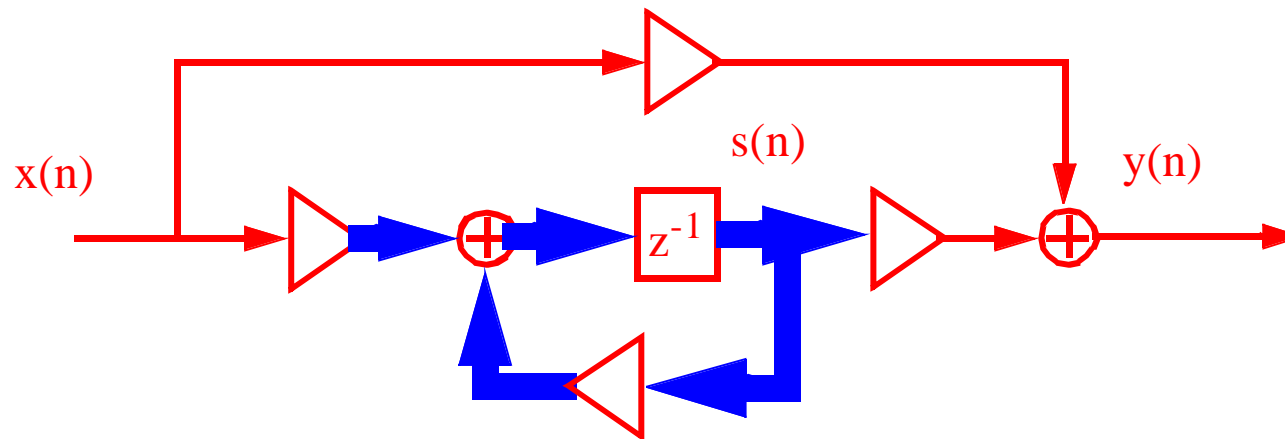
$$\begin{aligned} s_1(n+1) &= x(n) - a_1 s_1(n) - a_2 s_2(n) \\ s_2(n+1) &= s_1(n) \\ y(n) &= dx(n) + c_1 s_1(n) + c_2 s_2(n) \end{aligned}$$

$$\begin{bmatrix} s_1(n+1) \\ s_2(n+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -a_1 & -a_2 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s_1(n) \\ s_2(n) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} x(n)$$

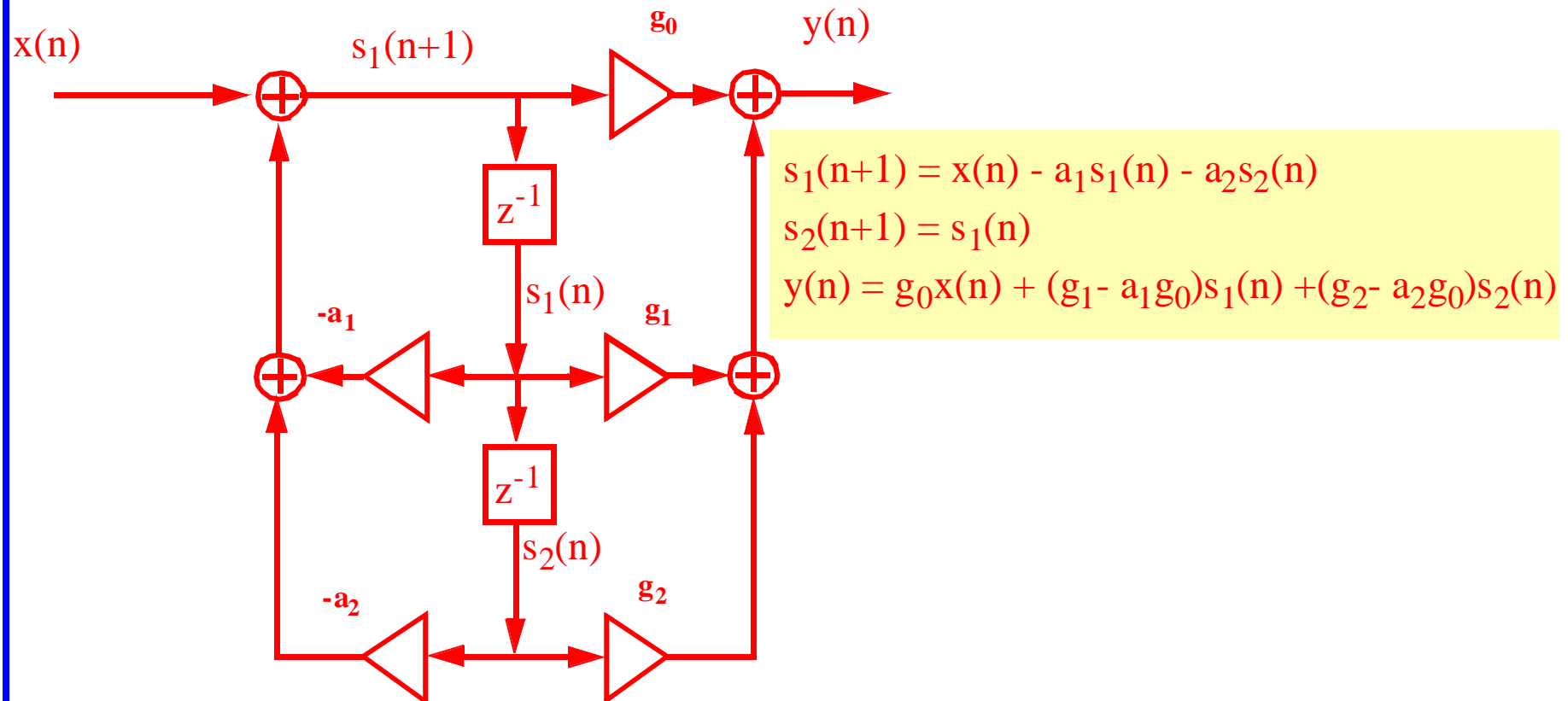
$$y(n) = \begin{bmatrix} c_1 & c_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s_1(n) \\ s_2(n) \end{bmatrix} + dx(n)$$

Variables de Estado

$$\begin{bmatrix} s_1(n+1) \\ s_2(n+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -a_1 & -a_2 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s_1(n) \\ s_2(n) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} x(n) \quad y(n) = \begin{bmatrix} c_1 & c_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s_1(n) \\ s_2(n) \end{bmatrix} + dx(n)$$



Variables de Estado



A cada *retraso* le asignamos una *variable de estado*, $s_j(n)$

Respuesta a $d(n)$

$$\underline{s}(n+1) = \underline{A}\underline{s}(n) + \underline{b}x(n)$$

$$y(n) = \underline{c}^t \underline{s}(n) + dx(n)$$

Valor de la entrada muestra a muestra:

$$\delta(0) = 1 \text{ -----} \delta(1) = 0 \text{ -----} \delta(2) = 0 \text{ -----} \delta(n)|_{n>0} = 0$$

Valor del estado muestra a muestra:

$$\underline{s}(0) = 0 \text{ -----} \underline{s}(1) = \underline{b}\delta(0) = \underline{b} \text{ -----} \underline{s}(2) = \underline{A}\underline{b} \text{ -----} \underline{s}(3) = \underline{A}^2\underline{b} \text{ -----} \underline{s}(n) = \underline{A}^{n-1}\underline{b}; n > 1$$

Valor de la salida muestra a muestra:

$$y(n) = h(n)$$

$$h(0) = d \text{ -----} h(1) = \underline{c}^t \underline{s}(1) + d\delta(1) = \underline{c}^t \underline{b} \text{ -----} h(2) = \underline{c}^t \underline{A}\underline{b} \text{ -----}$$

$$h(n) = \underline{c}^t \underline{A}^{n-1} \underline{b} u(n-1) + d\delta(1)$$

Respuesta a $d(n)$

$$h(n) = \tilde{c}^t \mathbf{A}^{n-1} \tilde{b} u(n-1) + d \delta(n)$$

$$H(z) = \sum_{n=1}^{\infty} \tilde{c}^t \mathbf{A}^{n-1} \tilde{b} z^{-n} + d = d + z^{-1} \tilde{c}^t \left[\sum_{k=0}^{\infty} \mathbf{A}^k z^{-k} \right] \tilde{b}$$

Si todos los autovalores de \mathbf{A} tienen módulos menores que $|z|$:

$$H(z) = d + z^{-1} \tilde{c}^t \left[\mathbf{I} - z^{-1} \mathbf{A} \right]^{-1} \tilde{b}$$

Respuesta a d(n): Función de Transferencia

$$H(z) = d + z^{-1} \underset{\sim}{c}^t \left[\mathbf{I} - z^{-1} \mathbf{A} \right]^{-1} \underset{\sim}{b}$$

$$H(z) = d + \frac{\sum_{k=1}^N c_k z^{-k}}{1 + \sum_{k=1}^N a_k z^{-k}} = \frac{\sum_{k=1}^N g_k z^{-k}}{1 + \sum_{k=1}^N a_k z^{-k}}$$

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} -a_1 & -a_2 & \dots & \dots & -a_N \\ 1 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & \dots & \dots & \dots & 1 \end{bmatrix} ; \quad \underset{\sim}{b} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \\ \dots \\ 0 \end{bmatrix} ; \quad \underset{\sim}{c}^t = [c_1 \ c_2 \ \dots \ \dots \ c_N]$$

Autovalores de \mathbf{A} : $|\mathbf{A} - \lambda \mathbf{I}| = 0$ -----> Polos de $H(z)$: $|z\mathbf{I} - \mathbf{A}|$

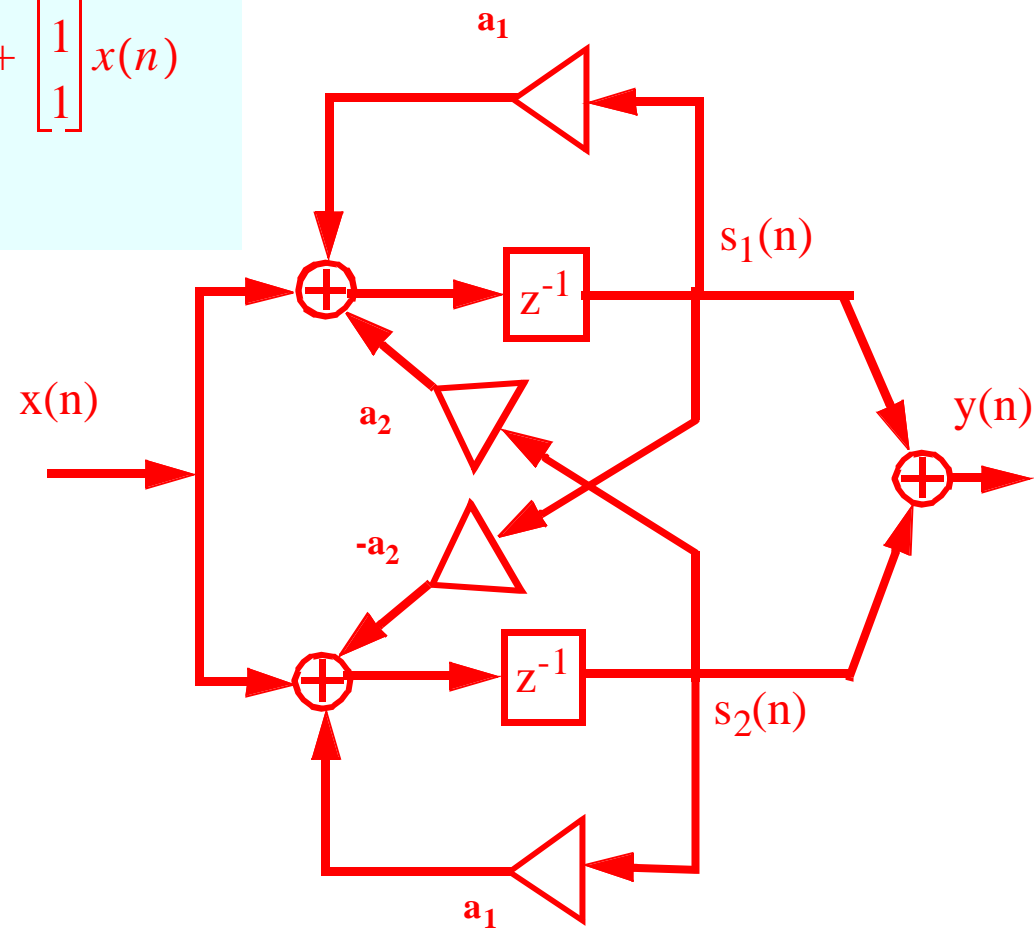
Ejemplos y propiedades

$$\begin{bmatrix} s_1(n+1) \\ s_2(n+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} a_1 & a_2 \\ -a_2 & a_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s_1(n) \\ s_2(n) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix} x(n)$$

$$y(n) = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s_1(n) \\ s_2(n) \end{bmatrix}$$

$$D(z) = (z - a_1)^2 + a_2^2$$

$$p_{1,2} = a_1 + ja_2$$



Ejemplos y propiedades

Teorema de Cayley-Hamilton:

Si $D(z) = z^N + d_{N-1}z^{N-1} + d_{N-2}z^{N-2} + \dots + d_1z + d_0$

Se cumplirá $D(\mathbf{A}) = \mathbf{A}^N + d_{N-1}\mathbf{A}^{N-1} + d_{N-2}\mathbf{A}^{N-2} + \dots + d_1\mathbf{A} + d_0\mathbf{I} = \mathbf{0}$

Diagonalización de \mathbf{A} :

Si todos los autovalores de \mathbf{A} , λ_k , son distintos:

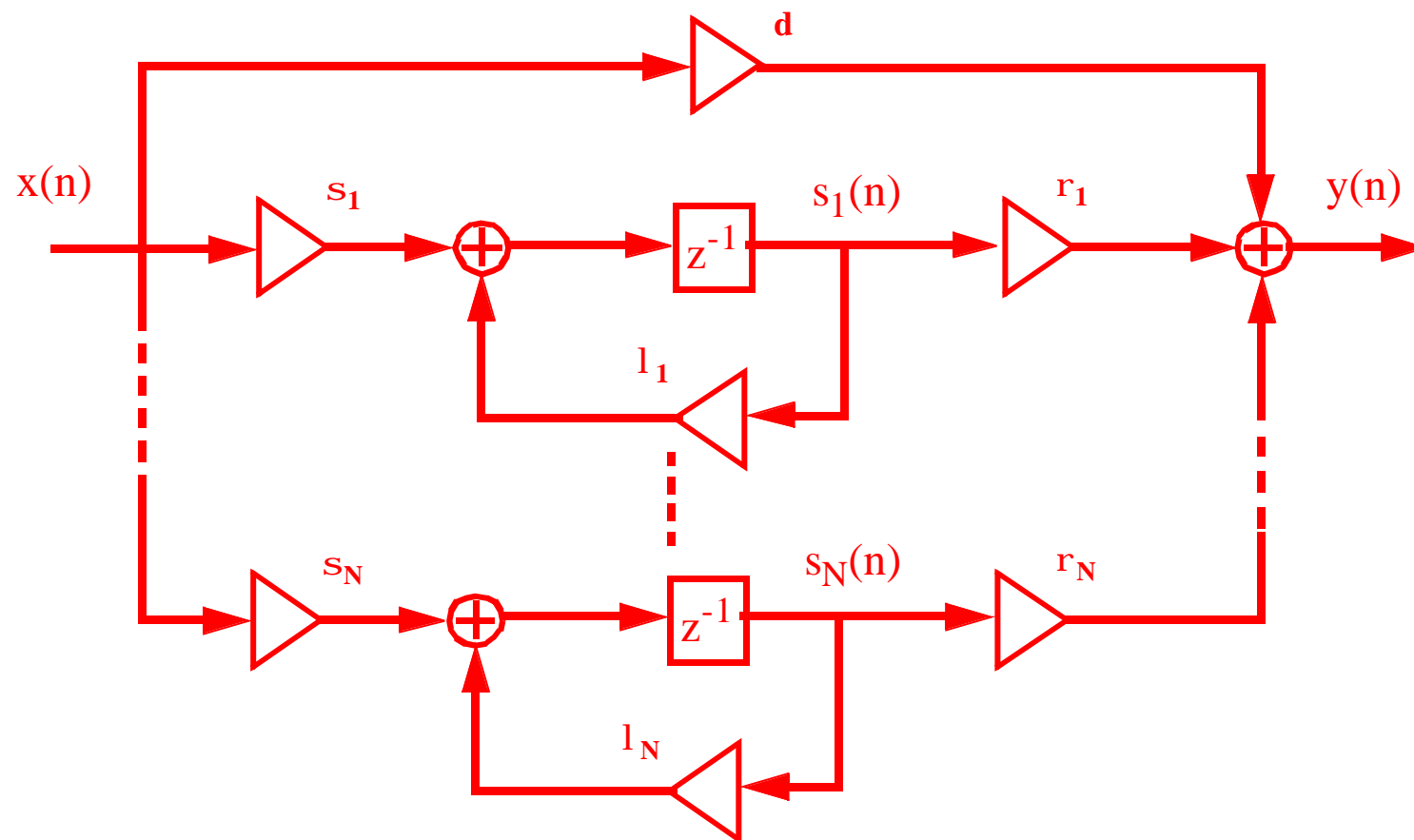
$$\mathbf{A} = \mathbf{P}\mathbf{L}\mathbf{P}^{-1} \text{ con } \mathbf{L} = \begin{bmatrix} \lambda & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \lambda & \dots & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & \dots & 0 & \lambda \end{bmatrix}$$

Aplicaciones:

$$\square \mathbf{A}^n = \mathbf{P}\mathbf{L}^n\mathbf{P}^{-1}$$

$$\square H(z) = d + \tilde{c}^t \mathbf{P} [z\mathbf{I} - \mathbf{A}]^{-1} \mathbf{P}^{-1} \tilde{b} = d + \sum_{i=1}^N \frac{\sigma_i \rho_i}{z - \lambda_i} = d + \sum_{i=1}^N \frac{\sigma_i \rho_i z^{-1}}{1 - \lambda_i z^{-1}}$$

Forma Canónica en Secciones Desacopladas de 1er Orden



Elementos para construir Sistemas Discretos

$$y(n) = \sum_{m=0}^M b_m x(n-m) - \sum_{k=1}^N a_k y(n-k)$$

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{\sum_{m=0}^M b_m z^{-m}}{\sum_{k=0}^N a_k z^{-k}}$$

Sistemas IIR

$$y(n) = \sum_{m=0}^M b_m x(n-m)$$

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \sum_{m=0}^M b_m z^{-m}$$

Sistemas FIR

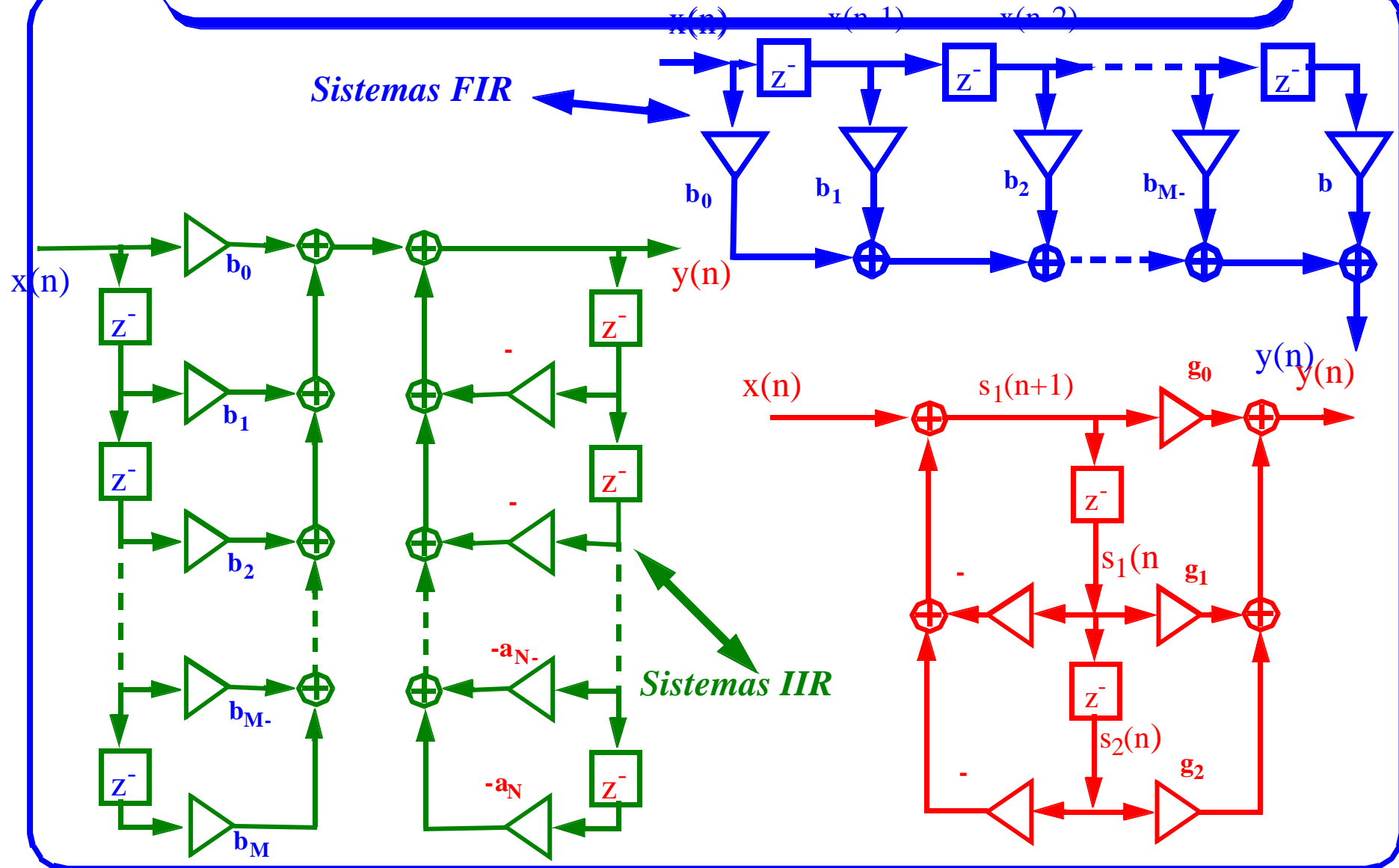
$$\underline{z}(n+1) = \underline{A} \underline{z}(n) + \underline{b} x(n)$$

$$y(n) = \underline{c}^t \underline{z}(n) + d x(n)$$

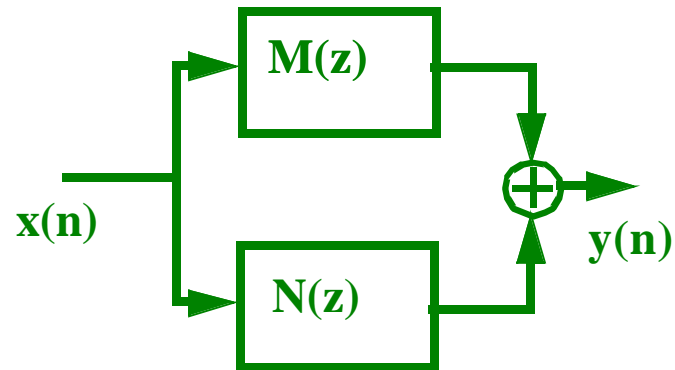
$$h(n) = \underline{c}^t \underline{A}^{n-1} \underline{b} u(n-1) + d \delta(n)$$

$$H(z) = d + z^{-1} \underline{c}^t \left[\underline{I} - z^{-1} \underline{A} \right]^{-1} \underline{b}$$

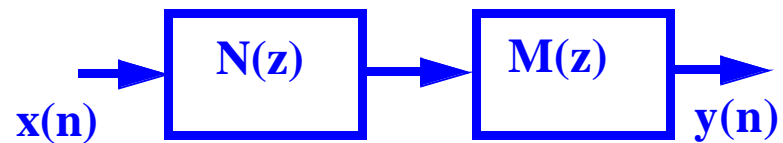
Estructuras para construir Sistemas Discretos



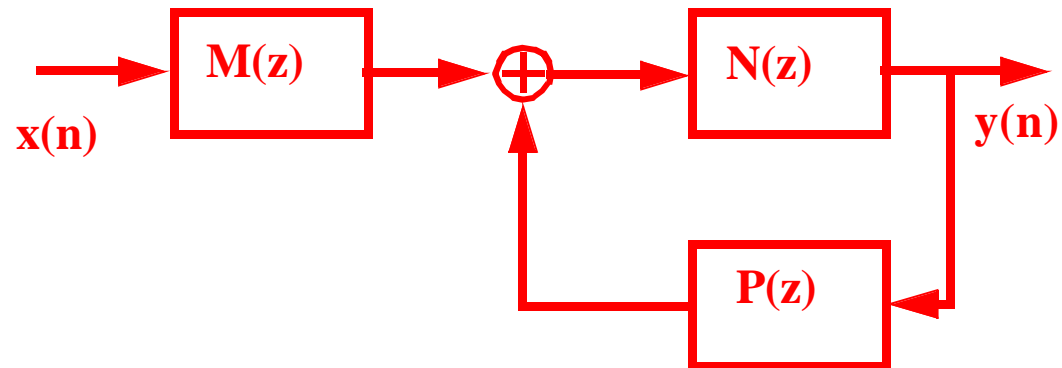
Algebra de Bloques



$$H(z) = M(z) + N(z)$$

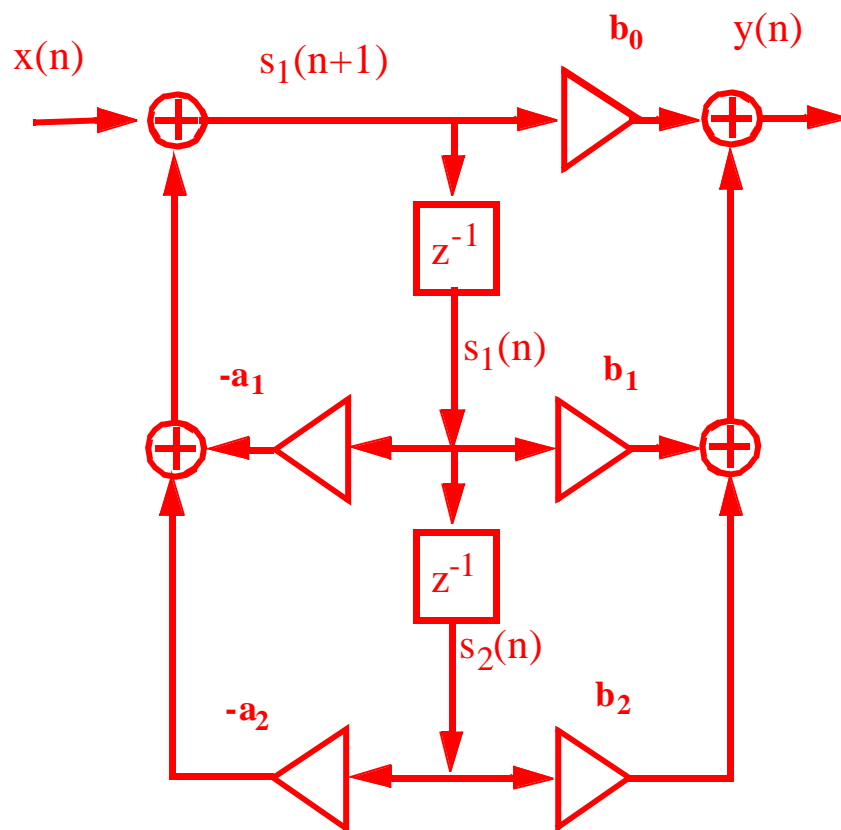


$$H(z) = M(z) N(z)$$



$$H(z) = \frac{M(z)N(z)}{1 - M(z)N(z)}$$

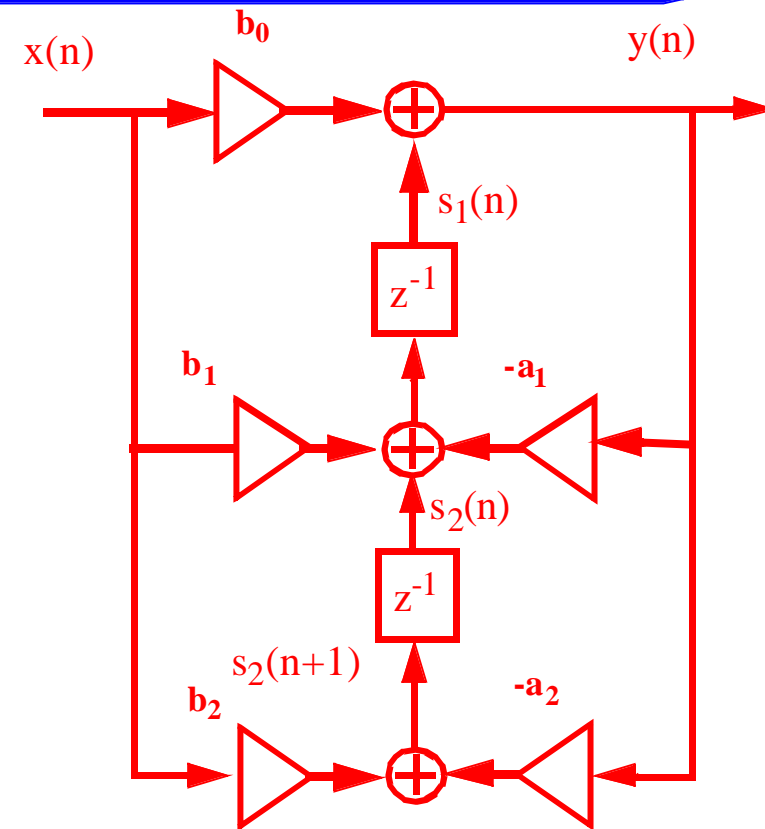
Equivalencia entre Sistemas Transpuestos



$$s_1(n+1) = x(n) - a_1 s_1(n) - a_2 s_2(n)$$

$$s_2(n+1) = s_1(n)$$

$$y(n) = b_0 x(n) + (b_1 - a_1 b_0) s_1(n) + (b_2 - a_2 b_0) s_2(n)$$



$$s'_1(n+1) = b_1 x(n) - a_1 y(n) - a_2 s'_2(n)$$

$$s'_2(n+1) = b_2 x(n) - a_2 y(n)$$

$$y(n) = b_0 x(n) + s'_1(n)$$

Equivalencia entre Sistemas Transpuestos

$$\begin{aligned}s_1(n+1) &= x(n) - a_1 s_1(n) - a_2 s_2(n) \\ s_2(n+1) &= s_1(n) \\ y(n) &= b_0 x(n) + (b_1 - a_1 b_0) s_1(n) + (b_2 - a_2 b_0) s_2(n)\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}c_1 &= (b_1 - a_1 b_0) \\ c_2 &= (b_2 - a_2 b_0) \\ d &= b_0\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}s'_1(n+1) &= (b_1 - a_1 b_0) x(n) - a_1 s'_1(n) + s'_2(n) \\ s'_2(n+1) &= (b_2 - a_2 b_0) x(n) - a_2 s'_1(n) \\ y(n) &= b_0 x(n) + s'_1(n)\end{aligned}$$

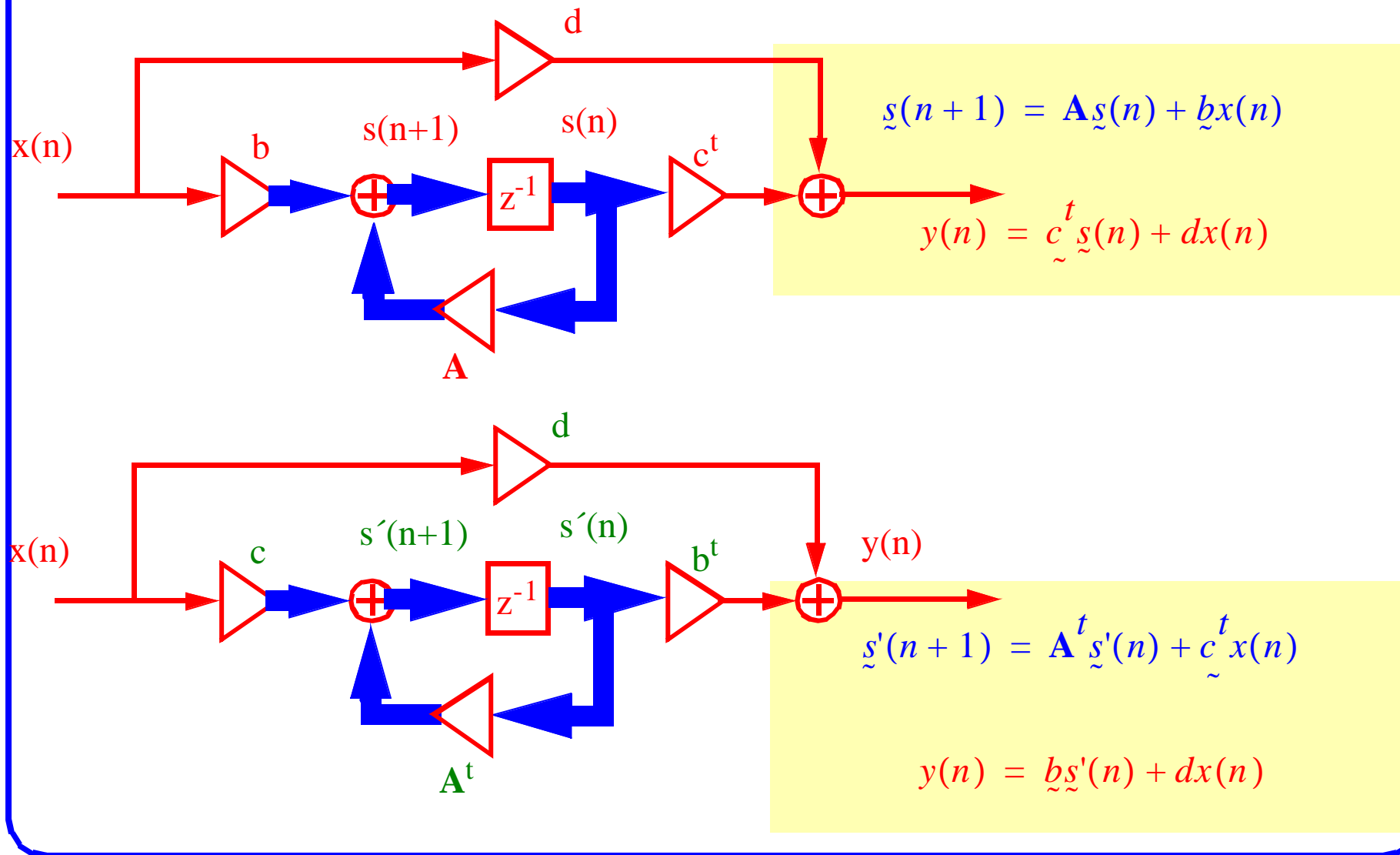
$$\begin{bmatrix} s_1(n+1) \\ s_2(n+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -a_1 & -a_2 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s_1(n) \\ s_2(n) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} x(n)$$

$$y(n) = \begin{bmatrix} c_1 & c_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s_1(n) \\ s_2(n) \end{bmatrix} + d x(n)$$

$$\begin{bmatrix} s'_1(n+1) \\ s'_2(n+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -a_1 & 1 \\ -a_2 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s'_1(n) \\ s'_2(n) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} c_1 \\ c_2 \end{bmatrix} x(n)$$

$$y(n) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s'_1(n) \\ s'_2(n) \end{bmatrix} + d x(n)$$

Equivalencia entre Sistemas Transpuestos



Equivalencia entre Sistemas Transpuestos

$$\tilde{s}(n+1) = \mathbf{A}\tilde{s}(n) + \tilde{b}x(n)$$

$$y(n) = \tilde{c}^t \tilde{s}(n) + dx(n)$$

$$H(z) = d + z^{-1} \tilde{c}^t [\mathbf{I} - z^{-1} \mathbf{A}]^{-1} \tilde{b}$$



$$H_t(z) = H^t(z) = H(z)$$

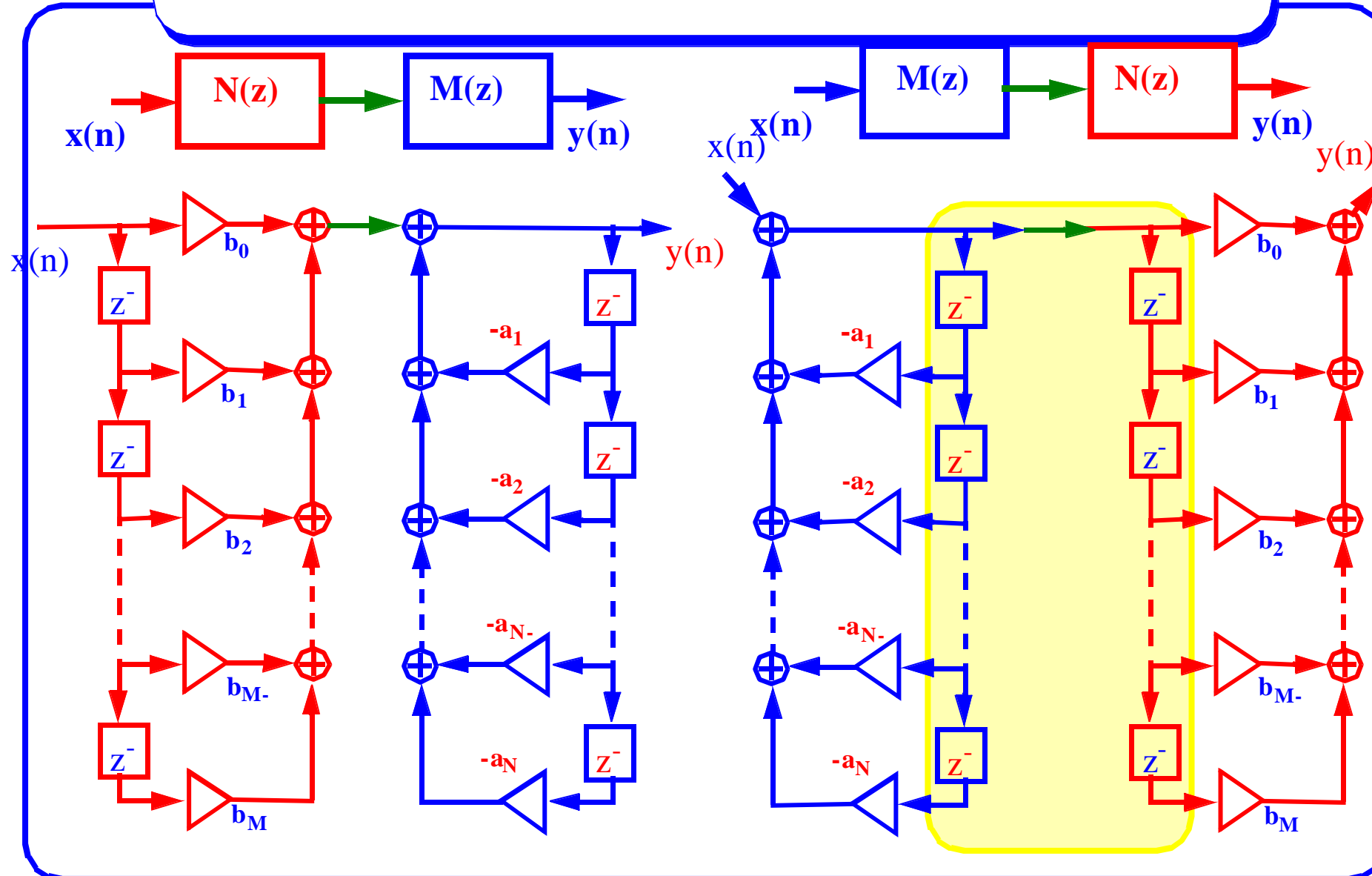


$$\tilde{s}'(n+1) = \mathbf{A}^t \tilde{s}'(n) + \tilde{c}^t x(n)$$

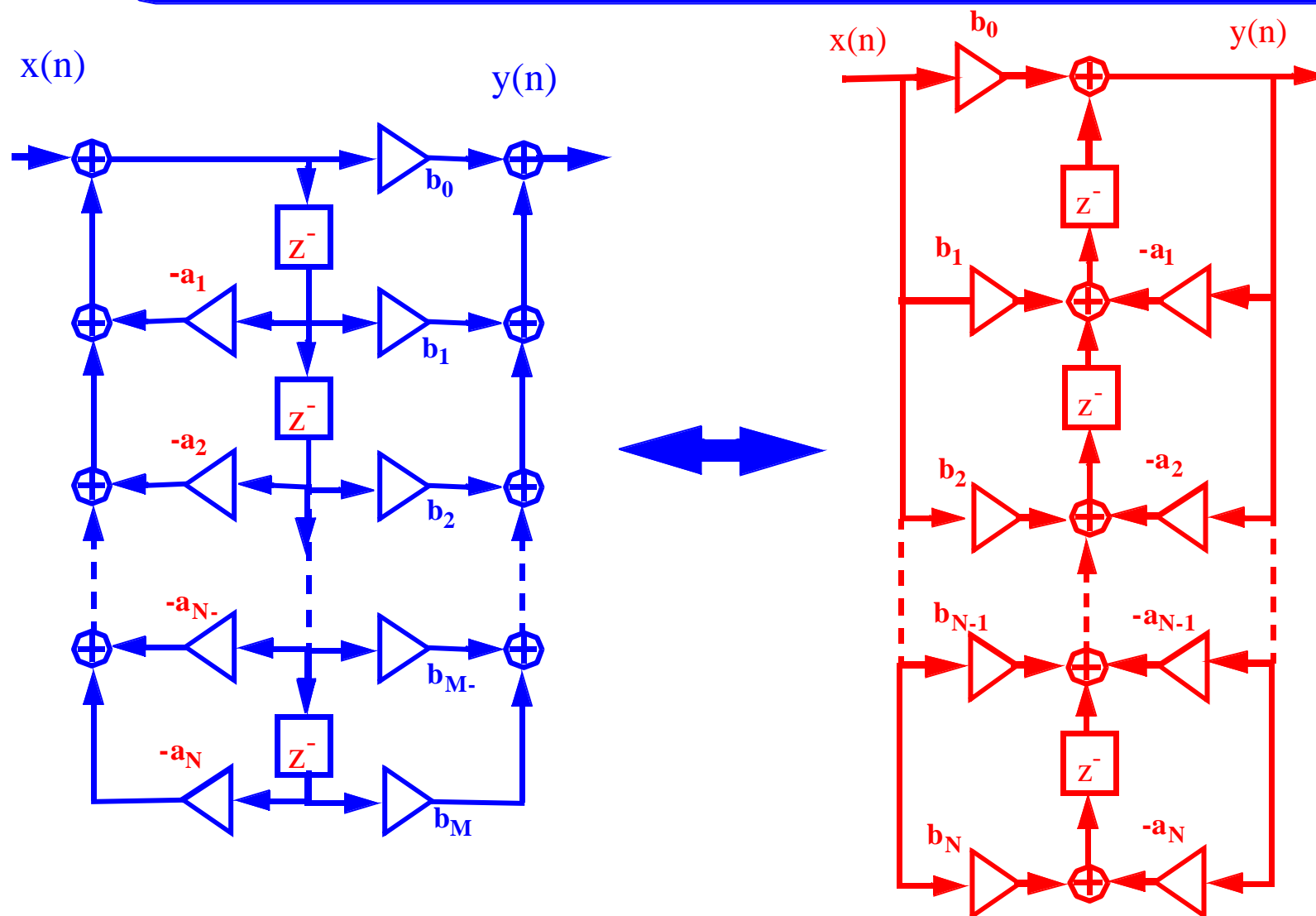
$$y(n) = \tilde{b} \tilde{s}'(n) + dx(n)$$

$$H_t(z) = d + z^{-1} \tilde{b}^t [\mathbf{I} - z^{-1} \mathbf{A}^t]^{-1} \tilde{c}$$

Formas Directas

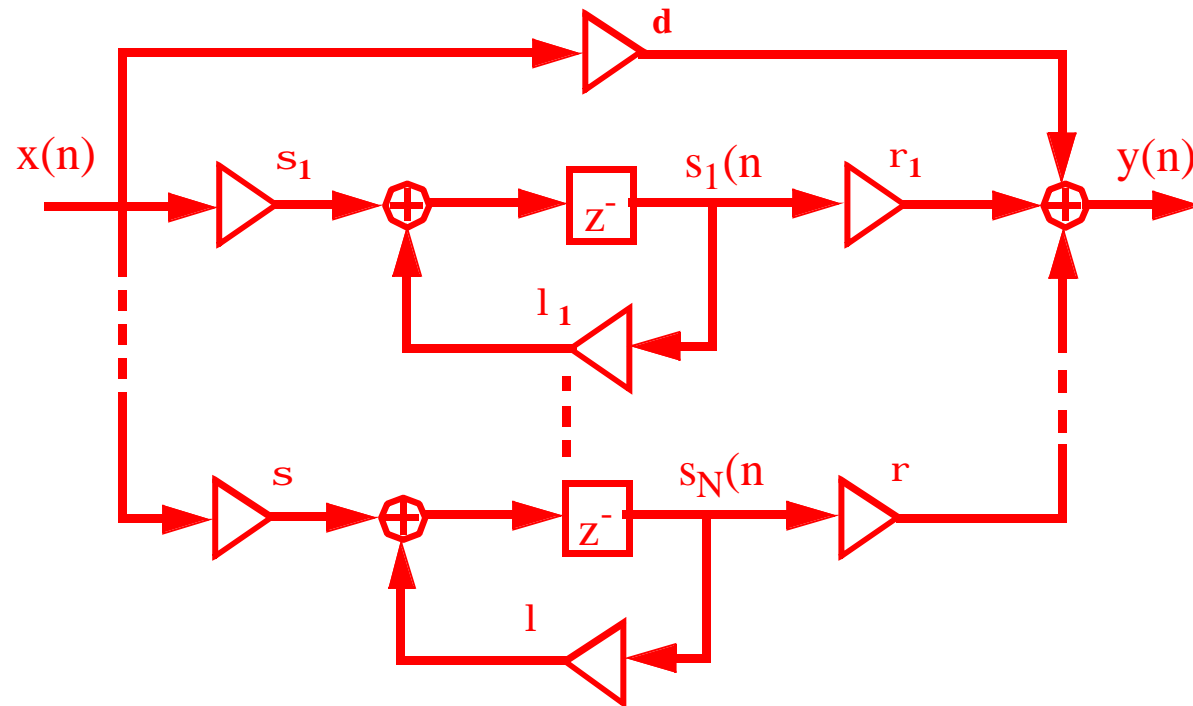


Formas Directas II y I



Formas Paralelas

$$\square H(z) = d + \tilde{c}^t \mathbf{P} [z\mathbf{I} - \mathbf{A}]^{-1} \mathbf{P}^{-1} \tilde{b} = d + \sum_{i=1}^N \frac{\sigma_i \rho_i}{z - \lambda_i} = d + \sum_{i=1}^N \frac{\sigma_i \rho_i z^{-1}}{1 - \lambda_i z^{-1}}$$



Formas Alternativas

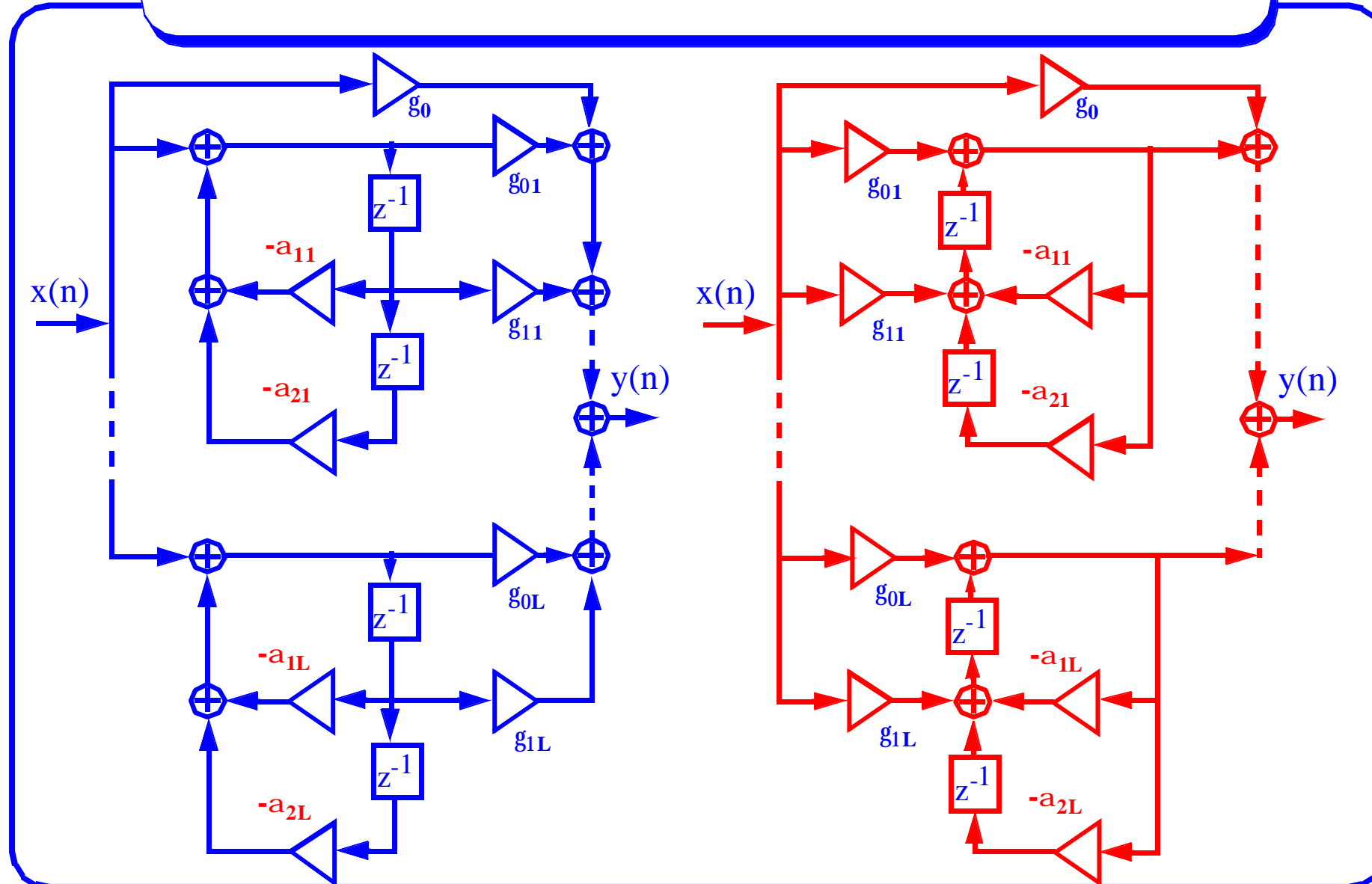


$$H(z) = d + \underset{\sim}{c}^t \mathbf{P} [z\mathbf{I} - \mathbf{A}]^{-1} \mathbf{P}^{-1} \underset{\sim}{b} = d + \sum_{i=1}^N \frac{\sigma_i \rho_i}{z - \lambda_i} = d + \sum_{i=1}^N \frac{\sigma_i \rho_i z^{-1}}{1 - \lambda_i z^{-1}}$$

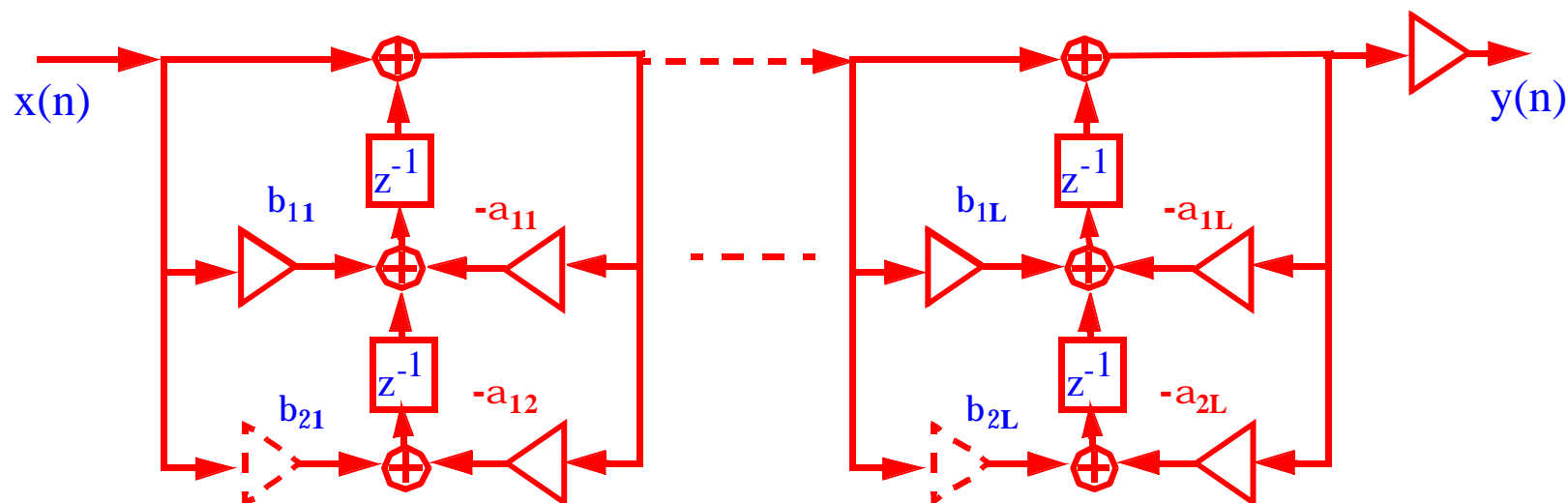
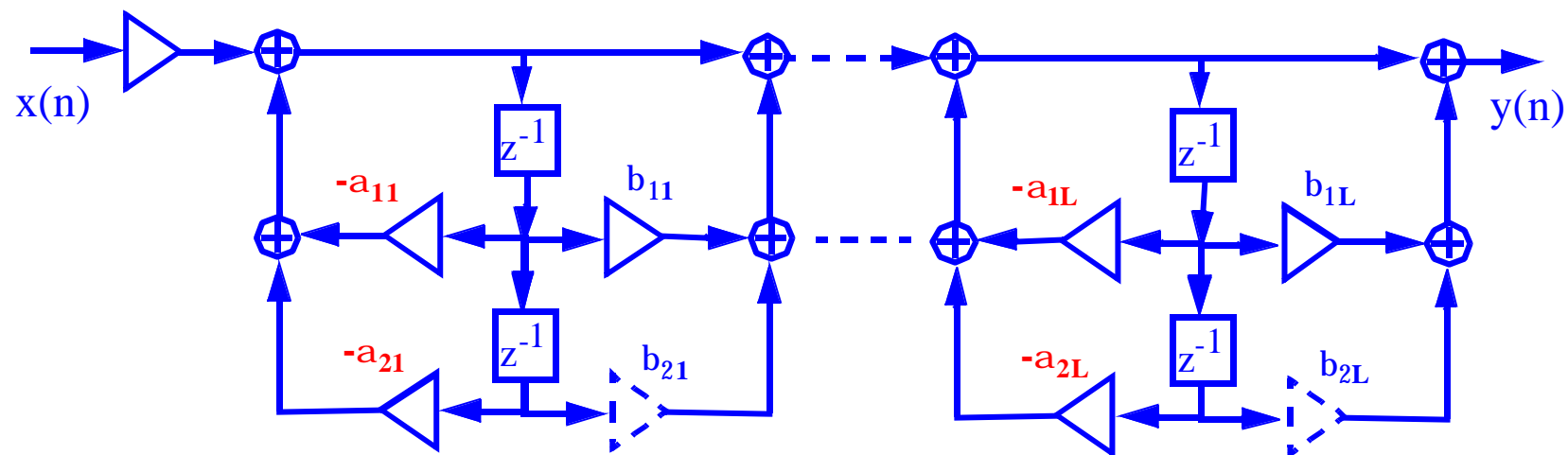
$$\square \quad H(z) = \gamma_0 + \sum_{i=1}^L \frac{\gamma_0 i + \gamma_1 i z^{-1}}{1 + \alpha_1 i z^{-1} + \alpha_2 i z^{-2}} ; L = \left\lfloor \frac{N+1}{2} \right\rfloor_{ent} ; M = N$$

$$\square \quad H(z) = b_0 + \prod_{k=1}^N \frac{1 - z_k z^{-1}}{1 - p_k z^{-1}} = b_0 \prod_{i=1}^L H_i(z) \quad \text{--->} \quad H_i(z) = \frac{1 + \beta_1 i z^{-1} + \beta_2 i z^{-2}}{1 + \alpha_1 i z^{-1} + \alpha_2 i z^{-2}}$$

Formas Paralelas Alternativas



Formas en Cascada



Sistemas con Propiedades Especiales

❑ Sistemas FIR con Simetría (par o impar)

$$H(z) = b_0 \left(1 \pm z^{-M}\right) + b_1 \left(1 \pm z^{-M+1}\right) \dots + b_{\frac{M}{2}} \left(1 \pm z^{-\frac{M}{2}}\right)$$

❑ Sistemas de Pasa-Todo

$$H(z) = z^{-M} \frac{D(z^{-1})}{D(z)}$$

❑ Sistemas Complementarios $H_1(z)$ y $H_2(z)$

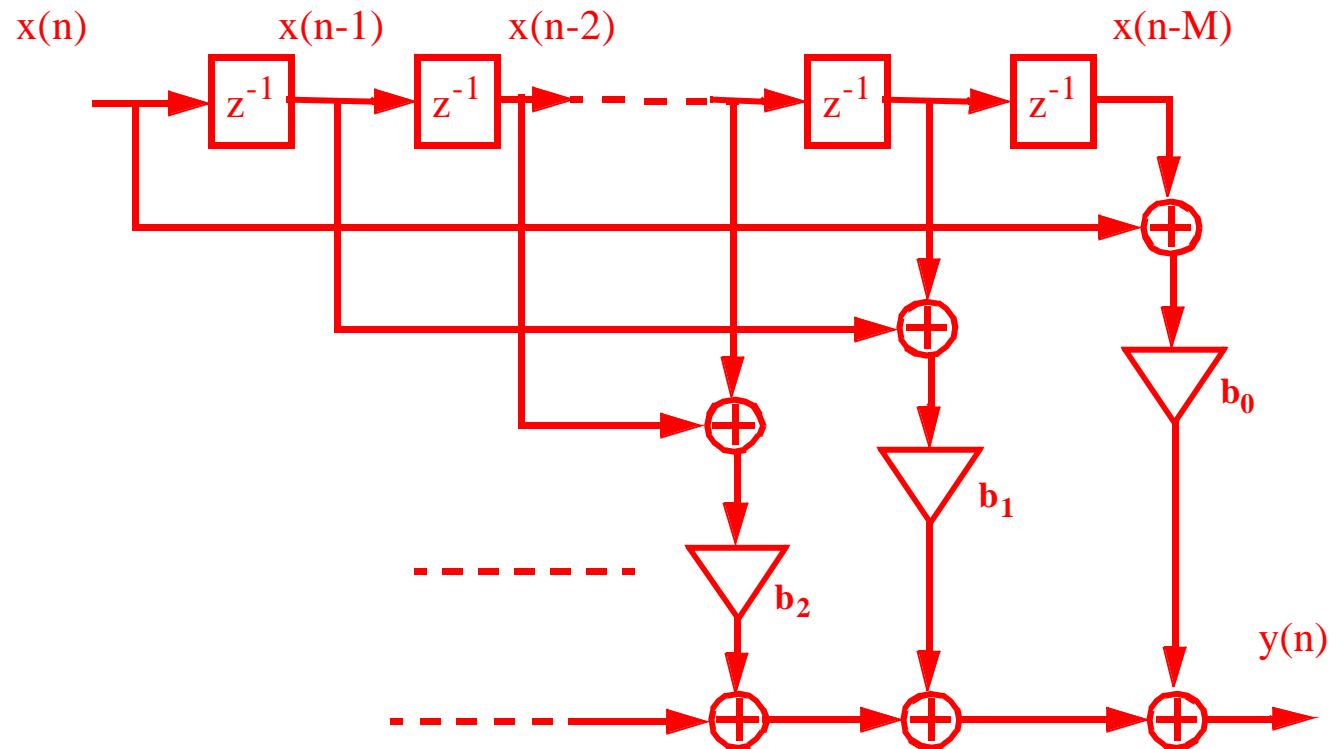
$$|H_1(\omega)|^2 + |H_2(\omega)|^2 = 1$$

❑ Sistemas en Peine

$$H_k(z) = H(z^k)$$

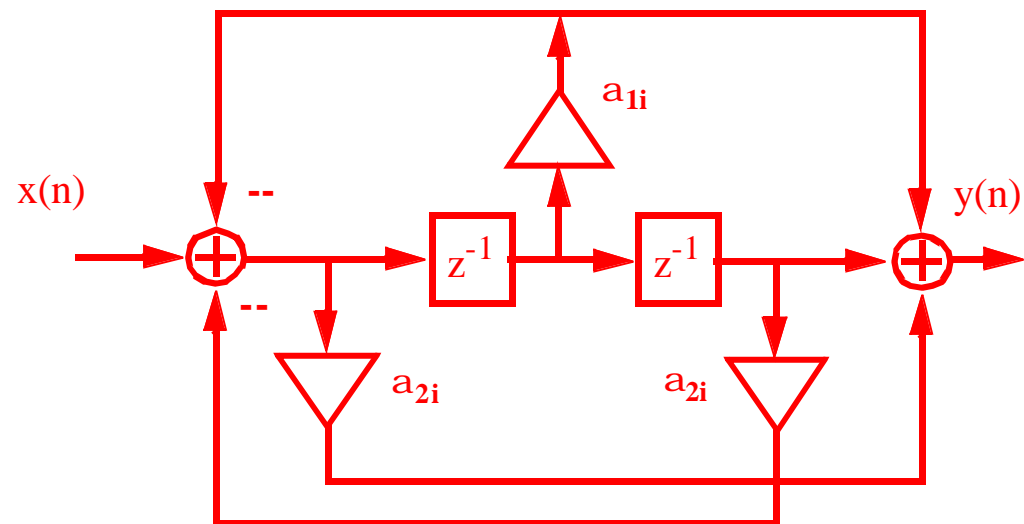
Sistemas FIR Simétricos

$$H(z) = b_0 \left(1 \pm z^{-M} \right) + b_1 \left(1 \pm z^{-M+1} \right) \dots + b_{\frac{M}{2}} \left(1 \pm z^{-\frac{M}{2}} \right)$$



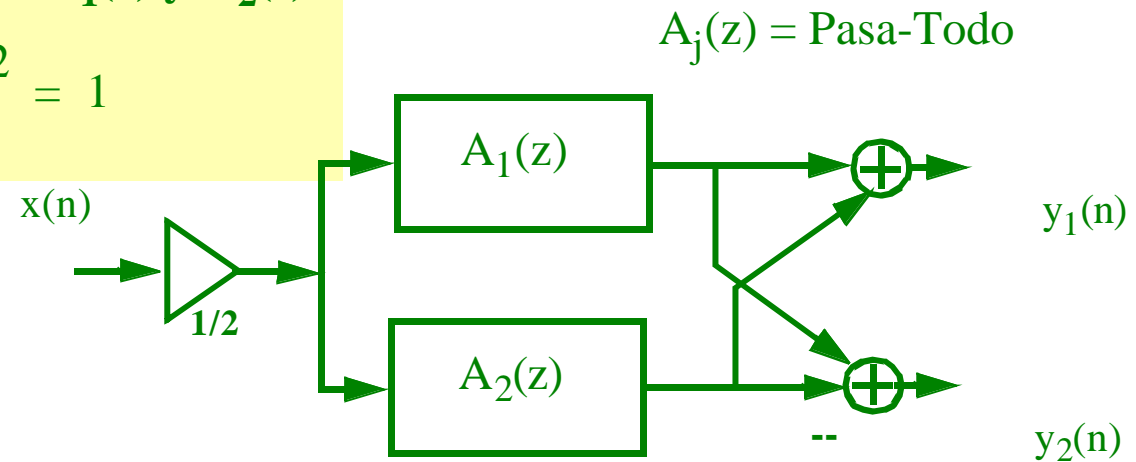
Sistemas Pasa-Todo

$$H(z) = z^{-M} \frac{D(z^{-1})}{D(z)} = \prod_{k=1}^L \frac{z^{-2} + \alpha_{1i} z^{-1} + \alpha_{2i}}{1 + \alpha_{1i} z^{-1} + \alpha_{2i} z^{-2}}$$



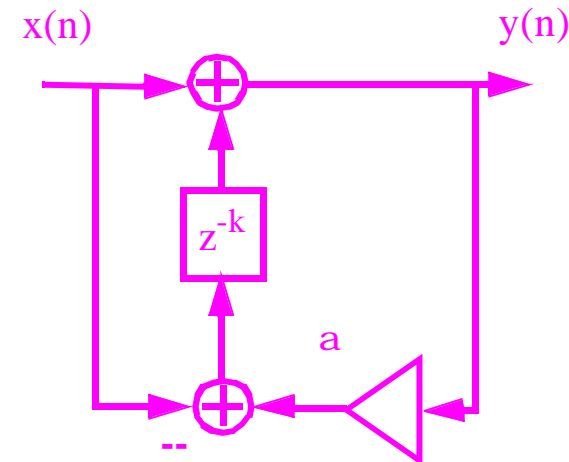
❑ Sistemas Complementarios $H_1(z)$ y $H_2(z)$

$$|H_1(\omega)|^2 + |H_2(\omega)|^2 = 1$$



❑ Sistemas en Peine

$$H_k(z) = H(z^k)$$



Restricciones sobre los coeficientes

Denominador de las Secciones de 2º Orden:

$$D_i(z) = 1 + \alpha_1 i z^{-1} + \alpha_2 i z^{-2} = (1 - p_1 i z^{-1})(1 - p_2 i z^{-1})$$

Condición de Estabilidad

$$|p_{1i}|, |p_{2i}| < 1$$

Implicaciones:

$$|a_{2i}| = |p_{1i}p_{2i}| < 1$$

$$|a_{1i}| < 1 + a_{2i}$$

Polos Complejos:

$$a_{1i}^2 < 4a_{2i}$$

