

# Wave digital filters (WDF)

Matheus Oliveira da Silva

# Filtros digitais

- WDFs são filtros digitais que tem a vantagem de ter um mapeamento direto entre componentes físicos e representação digital.
- Assim como qualquer filtro digital, WDFs precisam respeitar algumas regras para serem implementáveis:
  - A. Todos os atrasos no filtro devem ser múltiplos do período fundamental.
  - B. Não devem existir loops sem atraso.

# Características de conexões para WDFs

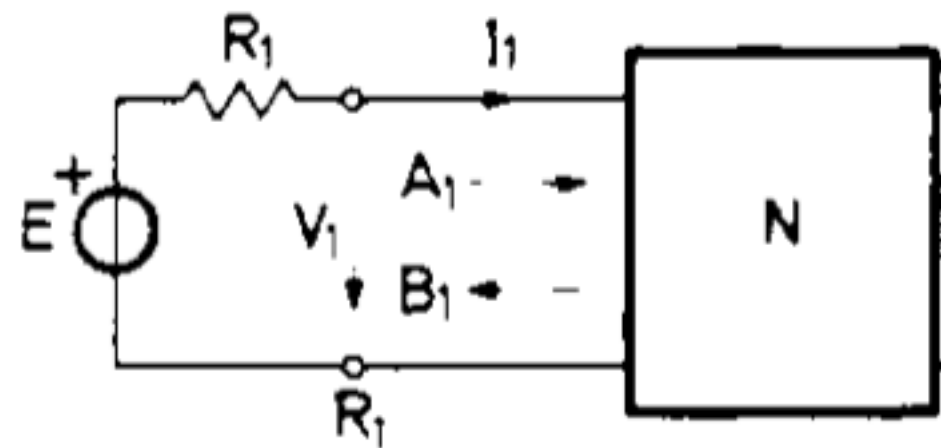
- Além das regras gerais para filtros digitais, mais algumas limitações precisam ser respeitadas devido à construção em blocos dos WDFs.
  - A. Cada porta de um componente deve ser conectada a apenas uma porta de outro componente ou conexão.
  - B. A onda que é refletida de uma porta é a mesma que é incidente na porta conectada a esta.
  - C. Duas portas conectadas devem ter a mesma resistência.

# Variáveis de onda

- O grande segredo dos WDFs é a caracterização de componentes através de ondas incidentes  $A$ , ondas refletidas  $B$  e resistências de porta  $R_p$ .
- A relação entre as variáveis de onda (domínio  $W$ ) e as variáveis de Kirchhoff (domínio  $K$ ) é dada pelas seguintes equações:

$$A = V + R \cdot I$$

$$B = V - R \cdot I$$



# Variáveis de onda

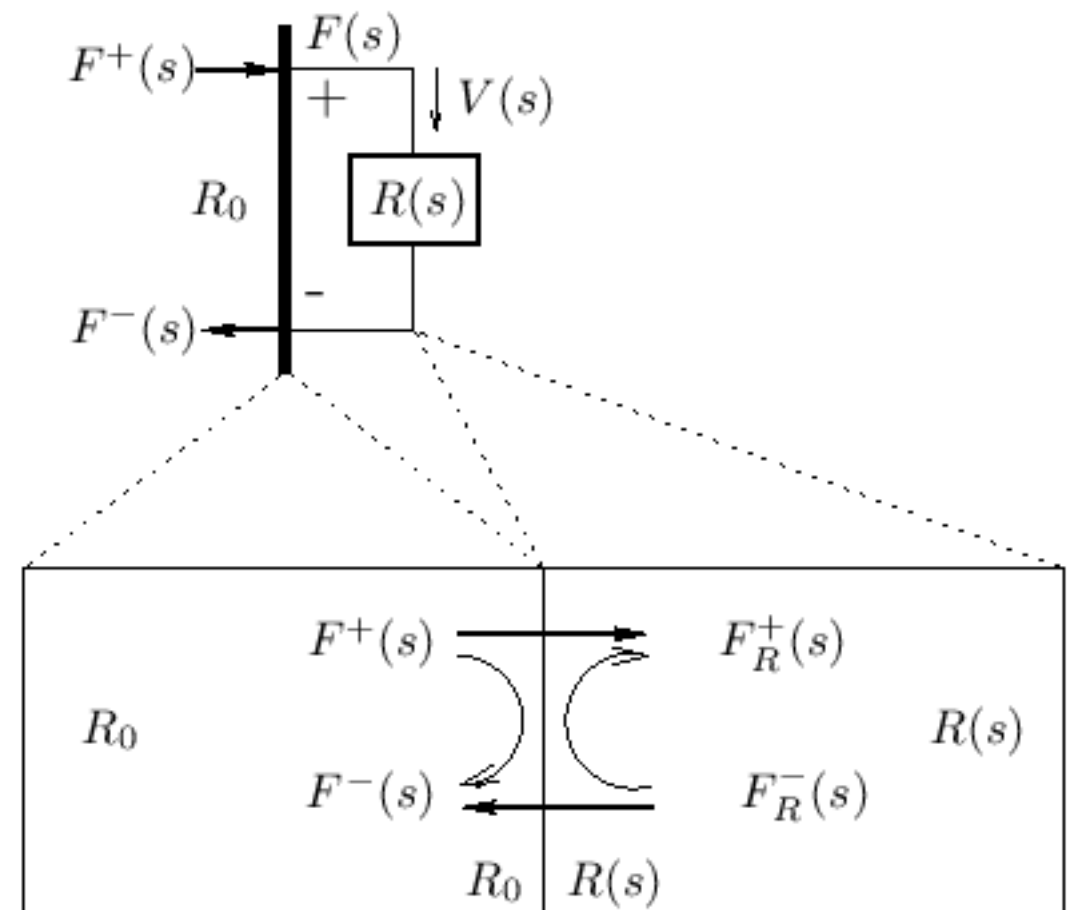
- A resistência de porta  $R_p$  pode ser definida como qualquer valor, mas normalmente é definida de maneira a evitar a relação instantânea entre as ondas B e A tornando assim mais difícil a existência de loops sem atraso.

# Relação entre WDF e teoria de ondas

- É interessante notar que ao substituir as equações de onda definidas anteriormente na lei de ohm se obtém a seguinte relação

$$\frac{B}{A} = \frac{R(s) - R_0}{R(s) + R_0}$$

- Essa equação é similar à equação para onda refletida em uma troca de meios.



# Método para obtenção das características de componentes

- Para obter as características de um componente qualquer basta substituir a resistência deste por  $R(s)$  na equação dada no slide anterior e resolver para  $B$ .
- Componentes cuja resistência varia com a frequência (capacitores e indutores) precisam ser digitalizados. O método mais comum em WDF é o uso da transformada bilinear cuja equação é dada por:

$$s \leftarrow \frac{2}{T} \frac{z - 1}{z + 1}.$$

# Exemplo de obtenção de característica

- Para um resistor de resistência nominal  $R$ :

$$B = \frac{R - R_p}{R + R_p} \cdot A$$

- Se define  $R_p = R$  de maneira que a relação instantânea entre  $B$  e  $A$  é 0. Assim um resistor no domínio  $W$  (do inglês Wave) tem as seguintes características:

$$B = 0$$

$$R_p = R$$



# Características para componentes de uma porta

- A tabela ao lado mostra um resumo das características para componentes de uma porta no domínio W

Element	Port impedance	Reflected wave
Resistor $R$	$R_p = R$	$b[n] = 0$
Capacitor $C$	$R_p = T / 2C$	$b[n] = a[n - 1]$
Inductor $L$	$R_p = 2L / T$	$b[n] = -a[n - 1]$
Short circuit	$R_p = X$	$b[n] = -a[n]$
Open circuit	$R_p = X$	$b[n] = a[n]$
Voltage source $V_s$	$R_p = X$	$b[n] = -a[n] + 2V_s$
Current source $I_s$	$R_p = X$	$b[n] = a[n] + 2R_p I_s$
Terminated $V_s$	$R_p = R_s$	$b[n] = V_s$
Terminated $I_s$	$R_p = R_s$	$b[n] = R_p I_s$

# Conexões no domínio $W$

- Componentes de uma porta precisam ser ligados por conexões em série ou paralelo afim de que a limitação de portas com mesma resistência seja respeitada.
- As características das conexões no domínio  $W$  são definidas de maneira que seu comportamento seja análogo a seus modelos físicos.

# Características de conexões no domínio W

- Para obter as ondas no domínio W para conexões série basta considerar as seguintes características no domínio K:

$$I_1 = I_2 = \dots = I_n$$

$$V_1 + V_2 + \dots + V_n = 0$$

- Já para conexões em paralelo deve-se levar em conta o seguinte:

$$V_1 = V_2 = \dots = V_n$$

$$I_1 + I_2 + \dots + I_n = 0$$

# Características de conexões no domínio W

- Substituindo as equações de definição das ondas A e B no slide anterior se obtém os seguintes valores de onda refletida para conexões série e paralelo respectivamente

$$\gamma_{\nu} = \frac{2R_{\nu}}{R_1 + R_2 + \cdots + R_n}$$

$$a_s = a_1 + a_2 + \cdots + a_n$$

$$b_{\nu} = a_{\nu} - \gamma_{\nu} a_s$$

$$\gamma_{\nu} = \frac{2G_{\nu}}{G_1 + G_2 + \cdots + G_n}$$

$$a_p = \gamma_1 a_1 + \gamma_2 a_2 + \cdots + \gamma_n a_n$$

$$b_{\nu} = a_p - a_{\nu},$$

# Conexões com Reflection Free Port (RFP)

- Pelas equações para ondas refletidas mostradas no slide anterior se percebe que há uma relação instantânea entre onda incidente e refletida, com isso a ligação entre 2 conectores gera um loop sem atraso.
- Para resolver esse problema a solução definida é a criação de uma Reflection Free Port (RFP), onde essa relação instantânea é removida.
- Para definir uma porta como RFP é necessário forçar sua resistência ( $R_p$ ) a ser igual à soma das resistências das outras portas em série no caso de um conector série, ou em paralelo no caso de um conector paralelo.

# RFP em conector série

- Sendo a porta  $n$  uma RFP em um conector série sua resistência é dada por:

$$R_n = R_1 + R_2 + \cdots + R_{n-1}$$

- O parâmetro de scattering das portas que não a RFP é dado por

$$\gamma_\nu = \frac{R_\nu}{R_n}$$

- Finalmente, a onda refletida na RFP é dada por  $B_n$  e nas demais portas por  $B_\nu$

$$b_n = -(a_1 + a_2 + \cdots + a_{n-1});$$

$$b_\nu = a_\nu - \gamma_\nu(a_n - b_n)$$

# RFP em conector paralelo

- Sendo a porta  $n$  uma RFP em um conector paralelo sua resistência é dada por:

$$G_n = G_1 + G_2 + \cdots + G_{n-1} \qquad G_\nu = 1/R_\nu$$

- O parâmetro de scattering das portas que não a RFP é dado por

$$\gamma_\nu = \frac{G_\nu}{G_n}$$

- Finalmente, a onda refletida na RFP é dada por  $B_n$  e nas demais portas por  $B_\nu$

$$b_n = \gamma_1 a_1 + \gamma_2 a_2 + \cdots + \gamma_{n-1} a_{n-1};$$

$$b_\nu = b_n + a_n - a_\nu$$

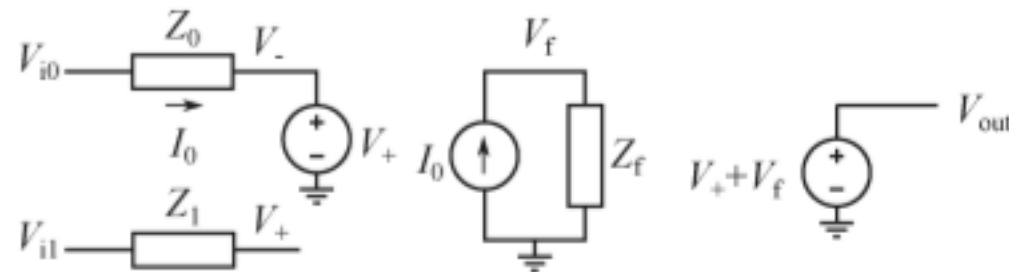
# Não linearidades no domínio W

- A teoria de WDF consegue lidar com não linearidades instantâneas, que incluem componentes cuja resistência varia com a tensão (como diodos) e fontes dependentes (como em modelos de transistores)
- Não linearidades instantâneas tem, obrigatoriamente, uma reflexão instantânea, por isso é possível lidar apenas com uma não linearidade no circuito (há métodos avançados onde essa limitação é resolvida).



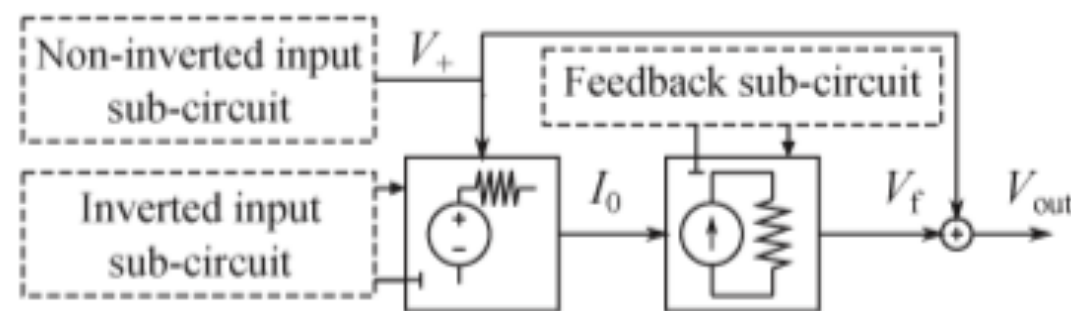
# Amp ops no domínio W

- Modelos de amp ops possuem fontes dependentes, o que faz com que seu comportamento seja não linear.
- Para resolver esse problema é possível dividir esse componente em 3 modelos WDF que são lineares.
- Um modelo clássico para o comportamento de um amp op é mostrado abaixo:



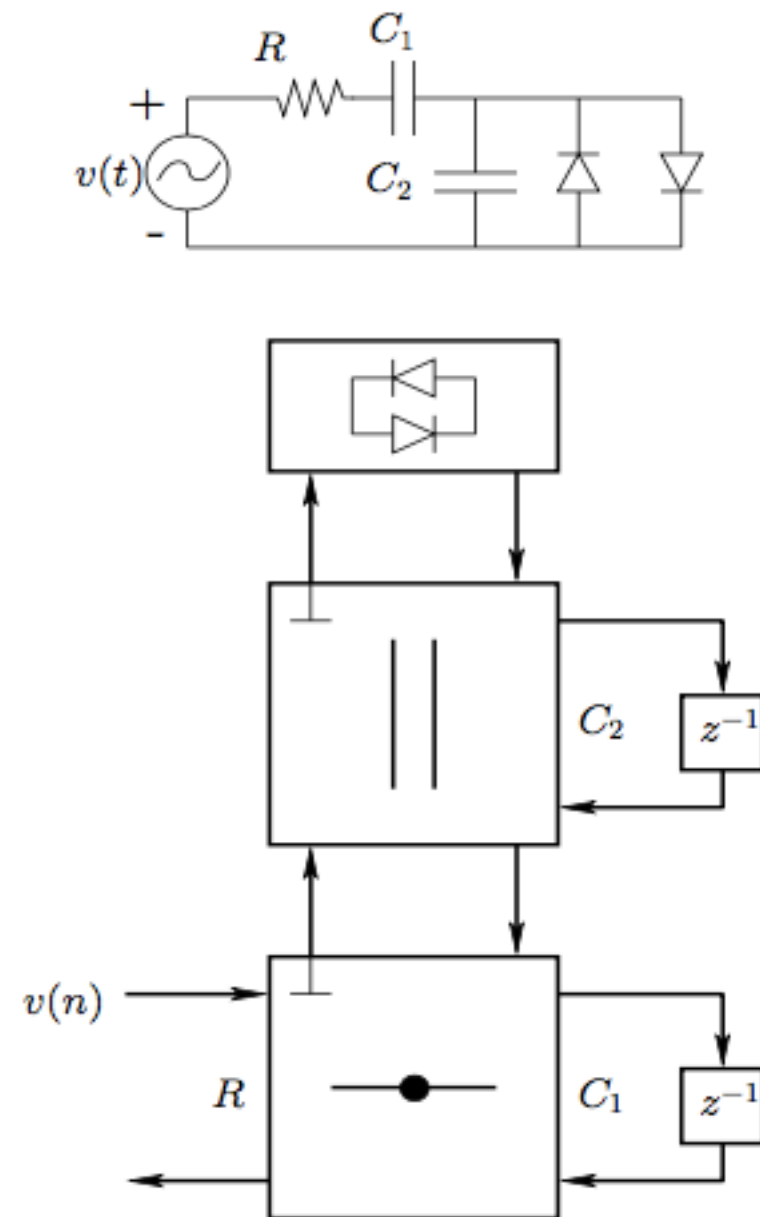
# Amp ops no domínio W

- Se baseando no modelo de amp op ideal pode-se simular o comportamento do mesmo utilizando os seguintes blocos WDF:



# Conexões clássicas para WDF

- Circuitos são normalmente escritos como árvores binárias em WDF.
- Cada circuito pode ter no máximo um componente com reflexão instantânea que deve ser colocado na raiz da árvore.
- As conexões devem ser feitas de maneira que as RFP apontem para a raiz da árvore.



# Método de cálculo

- As ondas devem ser originadas das folhas da árvore, onde devem ser colocadas as excitações do circuito, e se propagam até a raiz, onde ela é refletida até voltar às folhas.
- Quando não existem componentes de reflexão instantânea, componentes variáveis podem ser colocados na raiz da árvore para diminuir a propagação de alterações.