

Filtro Inverso: Denomina-se de “filtro inverso” o operador (a_t) que quando convolvido com uma *wavelet* (w_t) resulta em um *spike* (δ_t), ou seja, $w_t * a_t = \delta_t$. **O processo de filtragem inversa também é conhecido como “deconvolução”.**

O operador a_t sempre possui um número infinito de coeficientes. Portanto, sempre existirá um erro no resultado da deconvolução (saída obtida), devido ao truncamento do operador. Por exemplo, verifique o resultado das seguintes convoluções:

$$a) (1, -\frac{1}{2}) * (1, \frac{1}{2}, \frac{1}{4}) = (1, 0, 0, -\frac{1}{8})$$

$$b) (1, -\frac{1}{2}) * (1, \frac{1}{2}, \frac{1}{4}, \frac{1}{8}, \frac{1}{16}) = (1, 0, 0, 0, 0, -\frac{1}{32})$$

$$c) (-\frac{1}{2}, 1) * (-2, -4, -8) = (1, 0, 0, -8)$$

$$d) (-\frac{1}{2}, 1) * (-2, -4, -8, -16, -32) = (1, 0, 0, 0, 0, -32)$$

Observe em (a) e (b), que quanto maior o número de coeficientes do operador, menor o erro do processo. Já em (c) e (d) ocorre o oposto, quanto maior o número de coeficientes, maior o erro do processo. A diferença entre os exemplos está na distribuição de energia da *wavelet* (sinal de entrada para o processo de deconvolução):

- em (a) e (b), a *wavelet* é de fase mínima (maior energia no início do sinal);

- em (c) e (d), a *wavelet* é de fase máxima (maior energia no fim do sinal).

Portanto, o filtro inverso oferece resultados satisfatórios quando a *wavelet* for de fase mínima.

Obtenção do filtro inverso por mínimos quadrados: deseja-se obter o filtro inverso de x_t , tal que a diferença entre a saída obtida (resultado da deconvolução) e saída desejada (*spike*) seja mínima no sentido dos mínimos quadrados. Assim,

Saída obtida (y_t)	Saída desejada (\tilde{y}_t)
$y_t = x_t * a_t = (x_0, x_1, x_2) * (a_0, a_1, a_2)$	$\tilde{y}_t = \delta_t$
$y_0 = a_0 x_0$	1
$y_1 = a_0 x_1 + a_1 x_0$	0
$y_2 = a_0 x_2 + a_1 x_1 + a_2 x_0$	0
$y_3 = a_1 x_2 + a_2 x_1$	0
$y_4 = a_2 x_2$	0

Critério de mínimos quadrados: $L = \sum_{k=0}^N (y_k - \tilde{y}_k)^2$ deve ter um valor mínimo

$$L = (a_0 x_0 - 1)^2 + (a_0 x_1 + a_1 x_0)^2 + (a_0 x_2 + a_1 x_1 + a_2 x_0)^2 + (a_1 x_2 + a_2 x_1)^2 + (a_2 x_2)^2$$

Para minimizar L com respeito aos coeficientes do filtro (a_0, a_1, a_2), deve-se encontrar os valores de (a_0, a_1, a_2) que satisfaçam as equações $\frac{\partial L}{\partial a_0} = 0$, $\frac{\partial L}{\partial a_1} = 0$, $\frac{\partial L}{\partial a_2} = 0$.

$$\frac{\partial L}{\partial a_0} = 2 (a_0 x_0 - 1) x_0 + 2 (a_0 x_1 + a_1 x_0) x_1 + 2 (a_0 x_2 + a_1 x_1 + a_2 x_0) x_2 = 0$$

$$\frac{\partial L}{\partial a_0} = 2 a_0 x_0^2 + 2 a_0 x_1^2 + 2 a_0 x_2^2 - 2 x_0 + 2 a_1 x_0 x_1 + 2 a_1 x_1 x_2 + 2 a_2 x_0 x_2 = 0$$

$$\frac{\partial L}{\partial a_0} = (x_0^2 + x_1^2 + x_2^2) a_0 + (x_0 x_1 + x_1 x_2) a_1 + (x_0 x_2) a_2 - x_0 = 0 \quad (1)$$

$$\frac{\partial L}{\partial a_1} = 2 (a_0 x_1 + a_1 x_0) x_0 + 2 (a_0 x_2 + a_1 x_1 + a_2 x_0) x_1 + 2 (a_1 x_2 + a_2 x_1) x_2 = 0$$

$$\frac{\partial L}{\partial a_1} = 2 a_1 x_0^2 + 2 a_1 x_1^2 + 2 a_1 x_2^2 + 2 a_0 x_0 x_1 + 2 a_0 x_1 x_2 + 2 a_2 x_0 x_1 + 2 a_2 x_1 x_2 = 0$$

$$\frac{\partial L}{\partial a_1} = (x_0^2 + x_1^2 + x_2^2) a_1 + (x_0 x_1 + x_1 x_2) a_0 + (x_0 x_1 + x_1 x_2) a_2 = 0 \quad (2)$$

$$\frac{\partial L}{\partial a_2} = 2 (a_0 x_2 + a_1 x_1 + a_2 x_0) x_0 + 2 (a_1 x_2 + a_2 x_1) x_1 + 2 a_2 x_2^2 = 0$$

$$\frac{\partial L}{\partial a_2} = 2 a_2 x_0^2 + 2 a_2 x_1^2 + 2 a_2 x_2^2 + 2 a_0 x_0 x_2 + 2 a_1 x_0 x_1 + 2 a_1 x_1 x_2 = 0$$

$$\frac{\partial L}{\partial a_2} = (x_0^2 + x_1^2 + x_2^2) a_2 + (x_0 x_2) a_0 + (x_0 x_1 + x_1 x_2) a_1 = 0 \quad (3)$$

Escrevendo as Equações (1), (2) e (3) na forma matricial, tem-se:

$$\begin{bmatrix} (x_0^2 + x_1^2 + x_2^2) & (x_0 x_1 + x_1 x_2) & (x_0 x_2) \\ (x_0 x_1 + x_1 x_2) & (x_0^2 + x_1^2 + x_2^2) & (x_0 x_1 + x_1 x_2) \\ (x_0 x_2) & (x_0 x_1 + x_1 x_2) & (x_0^2 + x_1^2 + x_2^2) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a_0 \\ a_1 \\ a_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x_0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} \quad (4)$$

A solução do sistema linear acima (4), equivale ao operador (ou filtro) inverso (a_t) obtido pelo critério dos mínimos quadrados.

Filtros de Wiener: Observe agora, que os valores que aparecem na matriz (4) à esquerda correspondem aos valores da autocorrelação da *wavelet* ($\phi_{xx}(\tau)$); e que o vetor à direita da igualdade corresponde aos valores da correlação cruzada da saída desejada (\tilde{y}_t) com a *wavelet*, $\phi_{\tilde{y}x}(\tau)$

Auto-correlações de $x_t = (x_0, x_1, x_2)$, $\phi_{xx}(\tau) = \sum_k x_k x_{k+\tau}$:

$$\Phi_{xx}(0) = x_0^2 + x_1^2 + x_2^2$$

$$\Phi_{xx}(1) = x_0 x_1 + x_1 x_2$$

$$\Phi_{xx}(2) = x_0 x_2$$

Correlação cruzada da saída desejada \tilde{y}_t com x_t . $\phi_{\tilde{y}x}(\tau) = \sum_k x_k \tilde{y}_{k+\tau}$:

$$\Phi_{\tilde{y}x}(0) = x_0 \quad \Phi_{\tilde{y}x}(1) = 0 \quad \Phi_{\tilde{y}x}(2) = 0$$

Sendo assim, o sistema linear cuja solução equivale ao operador inverso obtido pelo critério dos mínimos quadrados, pode ser construído calculando-se os valores da

autocorrelação da *wavelet* (que é considerada como sendo o sinal de entrada do processo) e da correlação cruzada da saída desejada com o sinal de entrada (*wavelet*), como abaixo,

$$\begin{pmatrix} \text{Matriz de} \\ \text{Autocorrelação do} \\ \text{sinal de entrada} \\ \phi_{xx}(\tau) \end{pmatrix} \begin{pmatrix} a_t \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \text{vetor da} \\ \text{Correlação-cruzada} \\ \text{da saída desejada com} \\ \text{o sinal de entrada} \\ \phi_{\tilde{y}_x}(\tau) \end{pmatrix}$$

Generalizando para um operador com (N+1) coeficientes, tem-se o seguinte sistema,

$$\begin{bmatrix} \Phi_{xx}(0) & \Phi_{xx}(1) & \Phi_{xx}(2) & \dots & \Phi_{xx}(N) \\ \Phi_{xx}(1) & \Phi_{xx}(0) & \Phi_{xx}(1) & \dots & \Phi_{xx}(N-1) \\ \Phi_{xx}(2) & \Phi_{xx}(1) & \Phi_{xx}(0) & \dots & \Phi_{xx}(N-2) \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \Phi_{xx}(N) & \Phi_{xx}(N-1) & \Phi_{xx}(N-2) & \dots & \Phi_{xx}(0) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a_0 \\ a_1 \\ a_2 \\ \vdots \\ a_N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \Phi_{\tilde{y}_x}(0) \\ \Phi_{\tilde{y}_x}(1) \\ \Phi_{\tilde{y}_x}(2) \\ \vdots \\ \Phi_{\tilde{y}_x}(N) \end{bmatrix} \quad (5)$$

Quando o operador inverso é obtido resolvendo-se o sistema que foi construído com base nos valores de correlação, como descrito acima, recebe o nome de **filtro inverso de Wiener** em homenagem a Norbert Wiener (1894-1964).

Wiener também mostrou que a utilização da função de correlação, como na formulação do sistema acima, também é válida se a saída desejada não for um *spike* (δ_t). Neste caso, o operador a_t é denominado *Wiener shaping filter* ou simplesmente **filtro de Wiener**, onde subentende-se “qualquer” saída desejada.

Nas equações acima, o sinal de entrada x_t é a *wavelet*. **E se a *wavelet* não for conhecida?**

Deconvolução *spiking*: se o sismograma registrado (s_t) for resultado da convolução do sinal de entrada (*wavelet* (w_t)) com uma série temporal que possua propriedades estatísticas tal que possa ser considerada aproximadamente aleatória, então pode-se usar ($x_t = s_t$) **ao invés de w_t para calcular o sistema (5), cuja solução será os coeficientes do filtro desejado.** Neste caso o processo costuma ser chamado de deconvolução *spiking* ou deconvolução estatística.

*Fica como exercício, mostrar matematicamente que: se $x_t = w_t * e_t$, a autocorrelação do sinal (x_t) é igual a autocorrelação da *wavelet* (w_t) a menos de um fator de escala (P),*

$$\phi_{xx}(\tau) = P \phi_{ww}(\tau), \text{ desde que } e_t \text{ seja uma função aleatória, ou seja, } \phi_{ee}(\tau) = \begin{cases} P, \tau=0 \\ 0, \tau \neq 0 \end{cases}$$

Deconvolução Preditiva: assume-se na formulação do filtro de Wiener que a saída desejada (\tilde{y}_t) é o próprio sinal registrado, avançado no tempo de α amostras. Desta forma, seja x_t o sinal conhecido, deseja-se obter $x_{t+\alpha}$, onde α é chamado de “lag de predição”.

Por exemplo, seja $\alpha = 2$:

$$\begin{aligned} x_t &= (x_0, x_1, x_2, x_3) \rightarrow \text{sinal de entrada} \\ \tilde{y}_t = x_{t+\alpha} &= (x_2, x_3, 0, 0) \rightarrow \text{sinal de saída desejado} \end{aligned}$$

Calculam-se então, os valores de auto-correlação do sinal de entrada, $\Phi_{xx}(\tau)$, e da correlação-cruzada entre a saída desejada e o sinal de entrada, $\Phi_{\tilde{y}x}(\tau)$,

$$\begin{aligned} \Phi_{xx}(0) &= x_0^2 + x_1^2 + x_2^2 + x_3^2 & \Phi_{\tilde{y}x}(0) &= x_0x_2 + x_1x_3 = \Phi_{xx}(2) \\ \Phi_{xx}(1) &= x_0x_1 + x_1x_2 + x_2x_3 & \Phi_{\tilde{y}x}(1) &= x_0x_3 = \Phi_{xx}(3) \\ \Phi_{xx}(2) &= x_0x_2 + x_1x_3 & \Phi_{\tilde{y}x}(2) &= 0 = \Phi_{xx}(4) \\ \Phi_{xx}(3) &= x_0x_3 & \Phi_{\tilde{y}x}(3) &= 0 = \Phi_{xx}(5) \\ \Phi_{xx}(4) &= 0 & \Phi_{\tilde{y}x}(4) &= 0 = \Phi_{xx}(6) \\ \Phi_{xx}(5) &= 0 & \Phi_{\tilde{y}x}(5) &= 0 = \Phi_{xx}(7) \end{aligned}$$

A partir dos quais, monta-se o sistema linear, cuja solução (a_i) corresponde ao filtro de

predição:

$$\begin{bmatrix} \Phi_{xx}(0) & \Phi_{xx}(1) & \Phi_{xx}(2) & \cdots & \Phi_{xx}(N) \\ \Phi_{xx}(1) & \Phi_{xx}(0) & \Phi_{xx}(1) & \cdots & \Phi_{xx}(N-1) \\ \Phi_{xx}(2) & \Phi_{xx}(1) & \Phi_{xx}(0) & \cdots & \Phi_{xx}(N-2) \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \Phi_{xx}(N) & \Phi_{xx}(N-1) & \Phi_{xx}(N-2) & \cdots & \Phi_{xx}(0) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a_0 \\ a_1 \\ a_2 \\ \vdots \\ a_N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \Phi_{xx}(2) \\ \Phi_{xx}(3) \\ \Phi_{xx}(4) \\ \vdots \\ \Phi_{xx}(N+\alpha) \end{bmatrix}$$

Aplicando-se o operador a_t sobre o sinal de entrada (x_t), tem-se o sinal de saída obtido:

$$y_t = x_t * a_t$$

$$y_0 = a_0x_0$$

$$y_1 = a_1x_0 + a_0x_1$$

$$y_2 = a_2x_0 + a_1x_1 + a_0x_2$$

$$y_3 = a_3x_0 + a_2x_1 + a_1x_2 + a_0x_3$$

Desta forma, o erro no processo de predição (e_t) é igual a $\tilde{y}_t - y_t$, ou seja, $e_{i+\alpha} = x_{i+\alpha} - y_i$

$$e_0 = x_0$$

$$e_1 = x_1$$

$$e_2 = x_2 - a_0x_0$$

$$e_3 = x_3 - (a_1x_0 + a_0x_1)$$

$$e_4 = 0 - (a_2x_0 + a_1x_1 + a_0x_2)$$

$$e_5 = 0 - (a_3x_0 + a_2x_1 + a_1x_2 + a_0x_3)$$

O sinal obtido (y_t), corresponde a “parte” do sismograma que pode ser previsível, ou seja, os eventos que podem ser detectados nos valores de auto-correlação. **Assumindo que a função refletividade é “aleatória”**, apenas os eventos periódicos poderão ser identificados nos valores de autocorrelação. O erro no processo de predição (descon-siderando o efeito de truncamento do operador) corresponde a parte não previsível do sismograma, que contém, portanto, a função refletividade.

A partir do **filtro de predição** (a_i) pode-se obter o **filtro de erro de predição** (a'_i), que quando convolvido com o sinal de entrada fornece diretamente o erro no processo de predição: $a'_i = (1, 0, \dots, 0, -a_0, -a_1, -a_2, -a_3)$

$(\alpha-1)$ zeros

Quando $\alpha=1$, o filtro de erro de predição corresponde ao filtro inverso de Wiener, ou seja, a deconvolução *spiking* é um caso particular da deconvolução preditiva. Portanto se

$\alpha=1$, além de eliminar os eventos periódicos, o pulso sísmico (*wavelet*) é comprimido para uma amostra (um spike) (a demonstração dessa afirmação pode ser encontrada em Yilmaz, *Seismic Data Processing*, página 108 ou Yilmaz, *Seismic Data Analysis*, página 188).

Questões:

- 1) Na prática, qual o significado do “**lag de predição**” (α)?

- 2) Se a *wavelet* for de fase mista:
 - a) a deconvolução *spiking* fornecerá o resultado desejado?
 - b) será possível eliminar as reverberações através da deconvolução preditiva?

- 3) Além da premissa de que a função refletividade é aleatória, que outras suposições devem ser satisfeitas para que os processos de deconvolução (*spiking* e/ou preditiva) forneçam resultados satisfatórios ?