

# Sumário

- Cálculo da Convolução Linear através da Convolução Circular
  - motivação
  - relação entre convolução linear e convolução circular
    - a convolução linear entre duas sequências finitas
    - condição para a identidade entre a convolução linear e a circular
  - realização da convolução linear usando DFTs
    - motivação
    - convolução entre duas sequências de comprimento finito
    - caso em que uma das sequências é de comprimento infinito
      - o algoritmo "overlap-add"
      - o algoritmo "overlap-save"



## Convolução Linear através da Convolução Circular

#### Motivação

- a caracterização de um sinal por amostras, quer em n (o que é possível pela amostragem de um sinal contínuo de banda limitada), quer na frequência (o que é possível pela amostragem da transformada de Fourier de um sinal discreto de comprimento limitado), é desejável do ponto de vista computacional (porquê ?),
- há algoritmos rápidos (FFT, como já visto), que calculam a DFT de forma eficiente,
- há um grande número de aplicações de processamento digital de sinal que recorre à convolução linear (e.g., na codificação de voz operada nos telefones celulares),
- sendo  $x_1[n]$  e  $x_2[n]$  duas sequências discretas finitas e  $X_1[k]$  e  $X_2[k]$  a sua DFT (com o mesmo comprimento!), o produto  $X_1[k]X_2[k]$  é computacionalmente fácil de avaliar, correspondendo à convolução circular de  $x_1[n]$  com  $x_2[n]$ , e tem um interesse prático enorme já que (como ilustrado na aula anterior) é possível proceder de forma que a convolução circular produza o mesmo resultado que a convolução linear.



## Relação entre Convolução Linear e Convolução Circular

- Os exemplos vistos na aula anterior revelam que é possível obter para a convolução circular, um resultado idêntico ao que seria obtido pela convolução linear. Importa pois esclarecer em que condições tal se verifica.
- Convolução Linear entre duas sequências finitas
  - sejam as sequências x<sub>1</sub>[n] e x<sub>2</sub>[n] de comprimento L e P, respectivamente, que sem perda de generalidade, admitimos serem causais:

$$\begin{array}{c}
X_{1}[n] \\
\hline
x_{2}[n]
\end{array}
\qquad \begin{cases}
X_{1}(z) = \sum_{n=0}^{L-1} x_{1}[n]Z^{-n} \\
\hline
X_{2}(z) = \sum_{n=0}^{P-1} x_{2}[n]Z^{-n}
\end{array}$$

será então para a sua convolução linear:

$$X_3[n] = x_1[n] * x_2[n]$$

$$X_3(z) = X_1(z) \cdot X_2(z) = \sum_{\ell=0}^{L+P-2} x_3[\ell] Z^{-\ell}$$

→ o que traduz uma conclusão já conhecida: <u>o comprimento máximo</u> da sequência x<sub>3</sub>[n] é: L+P-1.





# Relação entre Convolução Linear e Convolução Circular

Questão: sendo  $x_1[n]$  uma sequência finita de comprimento L, e  $x_2[n]$  uma outra sequência finita de comprimento P, como se compara o resultado da convolução linear  $x_3[n]=x_1[n]^*x_2[n]$  com o da convolução circular  $x_{3p}[n]=x_1[n]\otimes x_2[n]$ ?

#### Convolução Linear

$$[x_3[n] = x_1[n] * x_2[n]] \leftarrow F$$

$$X_3(e^{j\omega}) = X_1(e^{j\omega}) \cdot X_2(e^{j\omega})$$

o comprimento da sequência x<sub>3</sub>[n] é, como vimos, L+P-1.

#### Convolução Circular

supondo agora que se acrescenta um número adequado de amostras nulas à sequência mais curta, formamos a partir de  $x_1[n]$  e  $x_2[n]$  duas sequências periódicas de comprimento N [  $N \ge MAX(L, P)$  ], resultando a seguinte análise:

$$X_{3}[k] = X_{1}[k] \cdot X_{2}[k] = X_{1}\left(e^{jk\frac{2\pi}{N}}\right) \cdot X_{2}\left(e^{jk\frac{2\pi}{N}}\right), \quad 0 \le k \le N - 1$$



## Condição para Identidade entre Conv. Linear e a Circular

→ Pela relação de Fourier, esta análise corresponde à convolução circular entre as duas sequências periódicas:  $x_3[n] = x_1[n] \otimes x_2[n]$  mas sabe-se também que:

$$X_3[(k)_N] = X_3\left(e^{jk\frac{2\pi}{N}}\right)$$

$$x_3[(n)_N] = \sum_{\ell=-\infty}^{+\infty} x_3[n-\ell N]$$

pelo que se conclui que o resultado da convolução circular pode ser expresso em função do resultado da convolução linear:

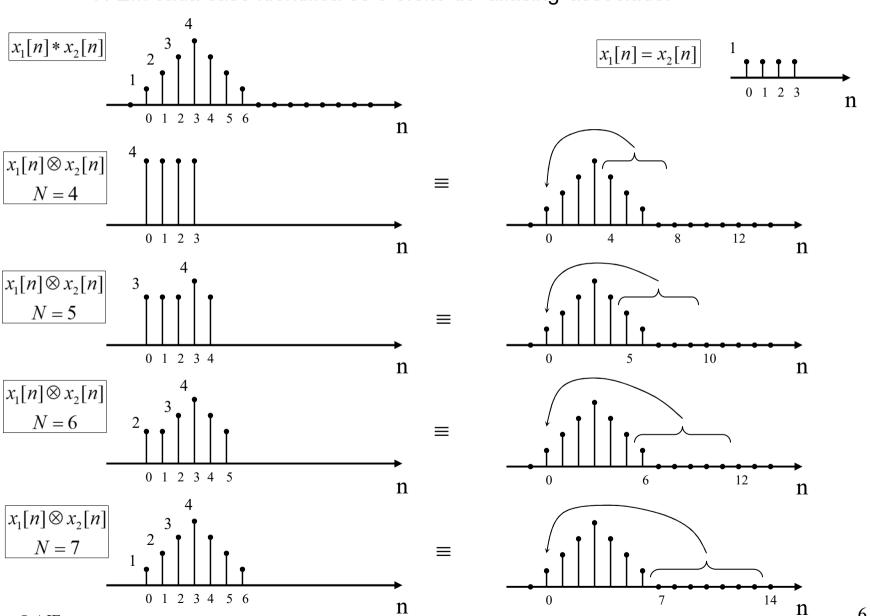
$$x_{3p}[n] = \begin{cases} \sum_{\ell=-\infty}^{+\infty} x_3[n-\ell N], & 0 \le n \le N-1 \\ 0, & outros & n \end{cases} = \begin{cases} x_3[n] + \sum_{\ell=-\infty}^{+\infty} x_3[n-\ell N], & 0 \le n \le N-1 \\ 0, & outros & n \end{cases}$$

Concretamente, o resultado da convolução circular é igual ao resultado da convolução linear mais um número infinito de termos de "aliasing" em n (os correspondentes a ℓ≠0 no somatório anterior), também designado de "aliasing" temporal.

→ resulta assim claro que o resultado da convolução circular só será igual ao da **convolução linear** se os termos de 'aliasing' forem nulos para 0≤n≤N-1, o que só se verifica se N igualar ou exceder o comprimento de  $x_3[n]$ , ou seja, se N > L + P - 1.



Exemplo: sendo  $x_1[n]$  e  $x_2[n]$  duas sequências unitárias de comprimento 4, ilustram-se os resultados da convolução linear e também circular para N entre 4 e 7. Em cada caso identifica-se o efeito de 'aliasing' associado.



Fundamentos de Processamento Sinal, 11ª semana FEUP e DEEC, 04-05 dezembro, 2024

© AJF

6





# Condição para Identidade entre Conv. Linear e a Circular

→ Conclui-se deste exemplo que o 'aliasing' resultante da convolução circular consiste em enrolar o resultado da convolução linear sobre si próprio.

© AJF



#### Motivação

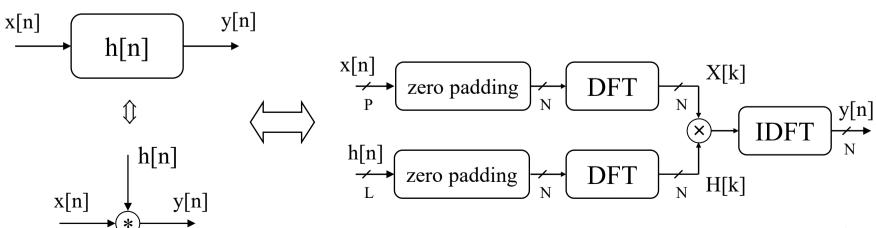
- → A convolução linear entre duas sequências finitas pode ser calculada através da convolução circular, usando DFTs com comprimento apropriado,
- → Usando algoritmos rápidos para o cálculo da DFT (já estudados nas aulas anteriores) pode ser mais eficiente calcular a convolução usando DFTs do que efectuar o cálculo directo da convolução em n (isto é aplicável mesmo a filtros FIR com resposta impulsional tão curta quanto com cerca de 30 coeficientes),
- → A convolução linear entre uma sequência finita (e.g., a resposta impulsional de um sistema FIR) e uma outra infinita (e.g., um sinal de fala à entrada de um filtro FIR), pode ser também realizada usando DFTs, mas efectuando os cálculos por blocos que resultam de uma segmentação adequada da sequência de comprimento infinito,
- → Simultaneamente com o cálculo da convolução linear usando DFTs, pode ser realizada uma estimação espectral servindo algum objectivo de análise dos sinais que intervêm na convolução linear.

© AJF



### Realização da Convolução Linear usando DFTs

- Convolução linear entre duas sequências de comprimento finito
  - sendo h[n] de comprimento L, e x[n] de comprimento P, a sua convolução linear produz um sinal y[n] de comprimento L+P-1,
  - realizando a convolução linear através de DFTs, os sinais h[n] e x[n] deverão ser previamente aumentados com amostras nulas até atingirem o comprimento mínimo de N=L+P-1, este processo é designado na gíria por "zero padding",
  - na condição de N≥L+P-1, a seguinte equivalência de sistemas pode ser estabelecida:





- Convolução linear entre sequência finita e outra sequência infinita
  - sendo h[n] de comprimento L, e x[n] uma sequência de comprimento indeterminado, pode-se usar repetidamente a técnica anterior efectuando uma segmentação em blocos finitos de comprimento P do sinal x[n], e tirando partido da propriedade da linearidade da convolução:
    - efectua-se em primeiro lugar a convolução respeitante a cada bloco (isto é, com base em pequenas secções do sinal),
    - combinam-se depois os resultados das várias convoluções de bloco para produzir a saída desejada.
  - usando esta técnica, há basicamente dois tipos de procedimento para a segmentação (isto é, de seccionamento) do sinal de comprimento infinito e a combinação dos resultados de cada convolução de bloco:
    - algoritmo de "overlap-add",
    - algoritmo de "overlap-save".





- Algoritmo de overlap-add
  - em primeiro lugar, segmenta-se o sinal x[n] em blocos contíguos x<sub>b</sub>[n] de comprimento P amostras, de modo que:

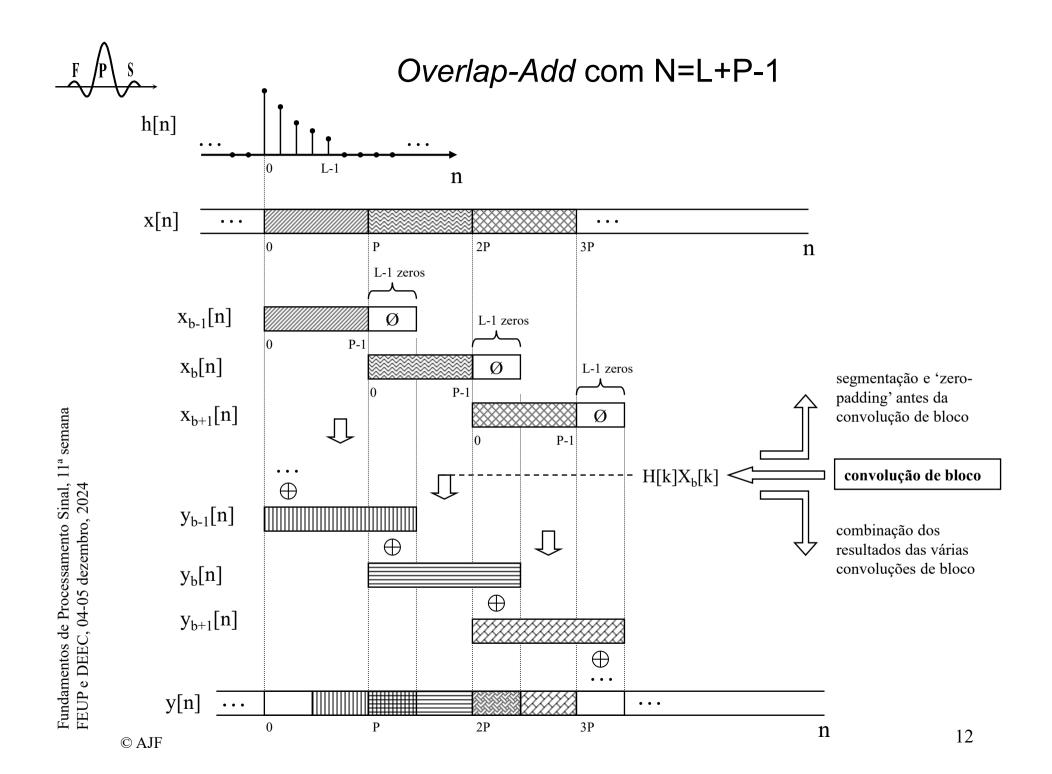
$$x[n] = \sum_{b=-\infty}^{+\infty} x_b[n - bP]$$

com: 
$$x_b[n] = \begin{cases} x[n+bP], & 0 \le n \le P-1 \\ 0, & outros & n \end{cases}$$

a saída pretendida é: 
$$y[n] = h[n] * x[n] = h[n] * \sum_{b=-\infty}^{+\infty} x_b[n-bP] = \sum_{b=-\infty}^{+\infty} y_b[n-bP]$$

com: 
$$y_b[n] = h[n] * x_b[n]$$

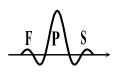
→ sendo y<sub>b</sub>[n] a convolução linear do bloco de índice b que, como já vimos, pode ser calculada usando DFTs de comprimento N ≥ L+P-1.





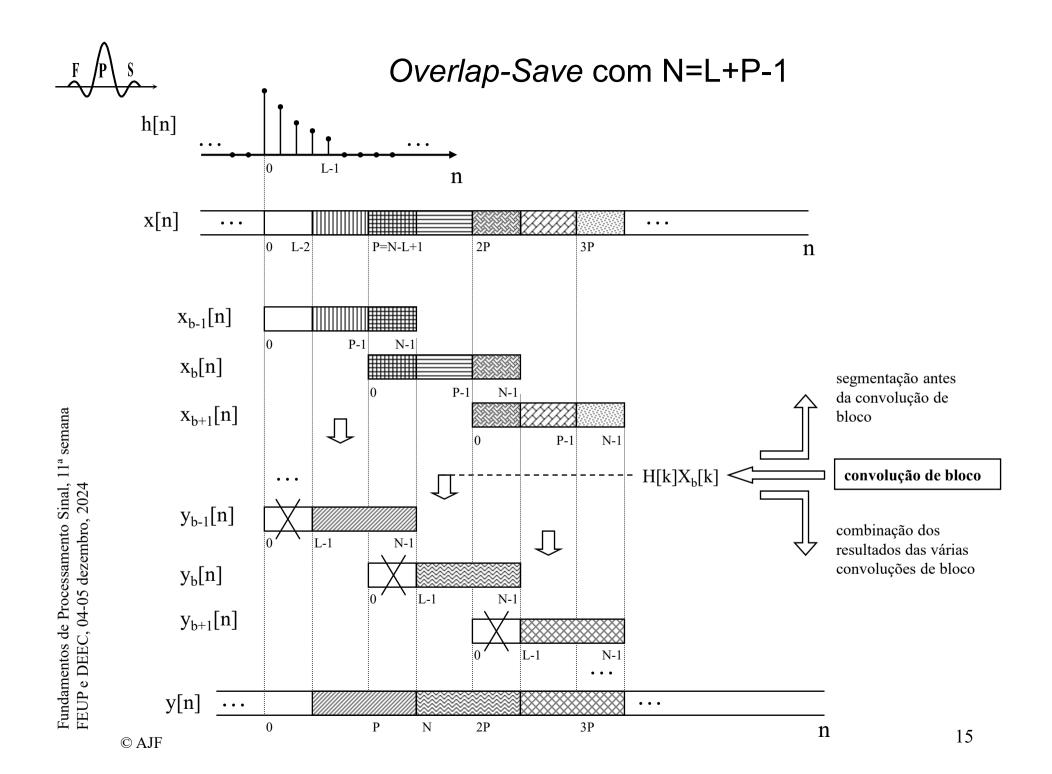


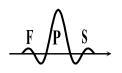
- Particularidades do algoritmo overlap-add
  - dado que os blocos são de comprimento P amostras mas o resultado de cada convolução de bloco é de comprimento L+P-1 amostras, ao combinar os vários resultados para produzir y[n], deve-se sobrepor e somar ("overlap-and-add") os resultados adjacentes em L-1 amostras (que em princípio são não-nulas),
  - se o sinal x[n] tiver um comprimento total que seja um inteiro múltiplo de P amostras, então, para produzir o resultado final desejado, é suficiente efectuar esse número inteiro de convoluções de bloco.



#### Algoritmo de overlap-save

- este algoritmo difere do anterior no sentido em que, em vez de efectuar a convolução circular de modo a não haver termos de *aliasing* para além do resultado da convolução linear (e para isso era necessário garantir que N≥L+P-1) aqui <u>permite-se o aparecimento de *aliasing*</u> mas cuja posição no sinal resultante de cada convolução de bloco está bem definida e por isso esse <u>aliasing</u> é descartado na construção do sinal y[n],
- concretamente, mostra-se [Oppenheim, secção 8.7.2] que efectuando a convolução circular em N pontos entre um sinal com L amostras não nulas (com L<N) e um outro sinal com N amostras não nulas, resulta que as primeiras L-1 amostras da convolução circular contêm termos de *aliasing* para além do termo correspondente à convolução linear, mas que as restantes P=N-L+1 amostras correspondem exatamente, e só, ao resultado pretendido da convolução linear.





- Particularidades do algoritmo overlap-save
  - os blocos de comprimento N (e parcialmente sobrepostos em L-1 amostras)
     são directamente extraídos do sinal x[n] sem zero-padding:

$$x_b[n] = \begin{cases} x[n+b(N-L+1)], & 0 \le n \le N-1 \\ 0, & outros \quad n \end{cases}$$

o que significa que, ao tomar um bloco de N amostras, é necessário guardar as últimas L-1 amostras para utilização do bloco seguinte ("overlap-and-save"),

- NOTA: aqui não se verifica a seguinte relação:  $x[n] = \sum_{b=-\infty}^{+\infty} x_b [n b(N L + 1)]$
- após a convolução circular de h[n] com x<sub>b</sub>[n], obtém-se um resultado ao qual devem ser retiradas as primeiras L-1 amostras por conterem aliasing, sendo a saída útil da convolução de bloco dada por:

$$y_{bu}[n] = \begin{cases} y_b[n], & L-1 \le n \le N-1 \\ 0, & outros \quad n \end{cases}$$

- dado que os vários blocos  $y_{bu}[n]$  não se sobrepõem em n, a saída é formada justapondo-os simplesmente:  $y[n] = \sum_{b=-\infty}^{+\infty} y_{bu}[n-b(N-L+1)]$
- se o sinal x[n] tiver um comprimento total que seja um inteiro múltiplo de N-L+1 amostras, então, para obter o resultado final desejado, é suficiente efectuar esse número inteiro de convoluções de bloco, mais um.