



ΣΗΜΑΤΑ και ΣΥΣΤΗΜΑΤΑ

Σχολη ΗΜ&ΜΥ, ΕΜΠ
Καθηγητης Πετρος Μαραγκος

Διακριτος Μετ/σμος Fourier
DISCRETE FOURIER TRANSFORM
(DFT)

Περιοχες Εφαρμογων του DFT

- **Φασματικη αναλυση:**
 - Υπολογισμος DTFT με frequency sampling.
 - Υπολογισμος STFT: Φασματογραφημα (spectrogram)
 - Φασματικη Αναλυση με DFT παραθυρωμενου σηματος
- **Υπολογισμος Συνελιξης** (με πολ/σμο DFTs):
 - Υλοποιηση ΓΧΑ διακριτων φιλτρων στην συχνοτητα.
 - Block convolution: τμηματικο φιλτραρισμα μακρων σηματος
- **Αναπαρασταση / Προσεγγιση / Συμπίεση Σηματος με Ορθογωνιους Μετ/σμούς** (DFT, DCT)
- **Ταχεις Αλγοριθμοι** (FFT – Fast Fourier Transform):
 - Πολυπλοκοτητα DFT N-σημειων: $O(N^2)$
 - Πολυπλοκοτητα FFT N-σημειων: $O(N \log_2 N)$

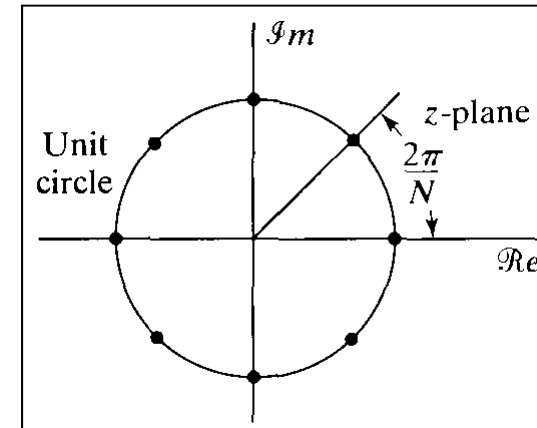
Λήμμα

Συνθεση σηματος απο DFT:

$$x[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] \exp\left(j \frac{2\pi kn}{N}\right)$$

Γραμμικός Συνδυασμός Αρμονικών

Μιγαδικών Ημιτονών Διακριτού Χρονου

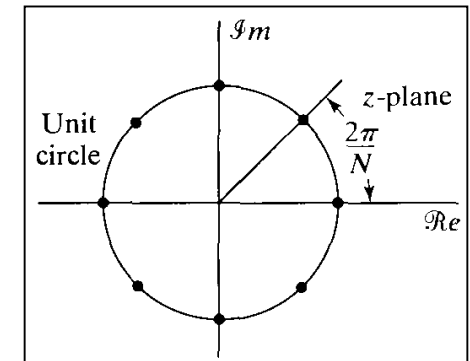


$$p[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \exp\left(j \frac{2\pi kn}{N}\right) = \begin{cases} 1, & n = rN \\ 0, & \text{αλλου} \end{cases} = \sum_{r=-\infty}^{\infty} \delta[n - rN]$$

Ιδιότητες Αρμονικών Μιγαδικών Ημιτονών Διακριτού Χρόνου

Περιοδικότητα ως προς χρονικό δείκτη n

$$e_k[n] = e^{j(2\pi/N)kn} = e_k[n + rN]$$



Περιοδικότητα ως προς φασματικό δείκτη k

$$e_{k+\ell N}[n] = e^{j(2\pi/N)(k+\ell N)n} = e^{j(2\pi/N)kn} e^{j2\pi\ell n} = e^{j(2\pi/N)kn} = e_k[n]$$

Ορθογωνιοτητα αρμονικης k και αρμονικης r

$$\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} e^{j(2\pi/N)(k-r)n} = \begin{cases} 1, & k - r = mN, \\ 0, & \text{otherwise.} \end{cases} \quad m \text{ an integer,}$$

Discrete Fourier Series (DFS)

για Περιοδικα Σηματα Διακριτου Χρονου

Περιοδικο Σημα: $\tilde{x}[n] = \tilde{x}[n + N]$

$$\tilde{x}[n] \xleftrightarrow{\text{DFS}} \tilde{X}[k]$$

Analysis equation: $\tilde{X}[k] = \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}[n] W_N^{kn}.$

$$W_N = e^{-j(2\pi/N)}$$

Synthesis equation: $\tilde{x}[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \tilde{X}[k] W_N^{-kn}$

Εξισωσεις αναλυσης & συνθεσης \rightarrow ακολουθιες N – περιοδικες:

Αναλυση: $\tilde{X}[k] = \tilde{X}[k + N]$

Συνθεση: $\tilde{x}[n] = \tilde{x}[n + N]$

Περιοδικότητα DFS

$$\tilde{X}[k] = \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}[n] e^{-j(2\pi/N)kn}$$

$$\begin{aligned} \tilde{X}[k+N] &= \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}[n] e^{-j(2\pi/N)(k+N)n} \\ &= \left(\sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}[n] e^{-j(2\pi/N)kn} \right) e^{-j2\pi n} = \tilde{X}[k] \end{aligned}$$

Παραδειγμα 1: DFS Περιοδικης Κρουστικης Παλμοσειρας

Περιοδικο Σημα

$$\tilde{x}[n] = \sum_{r=-\infty}^{\infty} \delta[n - rN] = \begin{cases} 1, & n = rN, \quad r \text{ any integer,} \\ 0, & \text{otherwise,} \end{cases}$$

$$\text{DFS} \quad \tilde{X}[k] = \sum_{n=0}^{N-1} \delta[n] W_N^{kn} = W_N^0 = 1$$

Συνθεση σηματος απο DFS

$$\tilde{x}[n] = \sum_{r=-\infty}^{\infty} \delta[n - rN] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} W_N^{-kn} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} e^{j(2\pi/N)kn}$$

Discrete Fourier Transform (DFT) απο DFS

$$x[n] = \begin{cases} \tilde{x}[n], & 0 \leq n \leq N-1 \\ 0, & \text{otherwise.} \end{cases}$$

$$\tilde{x}[n] = \sum_{r=-\infty}^{\infty} x[n - rN]$$

Περιοδικη απο επαναληψη βασικης περιόδου: $\tilde{x}[n] = x[(n \text{ modulo } N)] = x[((n))_N]$

$$X[k] = \begin{cases} \tilde{X}[k], & 0 \leq k \leq N-1 \\ 0, & \text{otherwise,} \end{cases}$$

$$\tilde{X}[k] = X[(k \text{ modulo } N)] = X[((k))_N]$$

Το ζευγος DFT προκυπτει απο τις βασικες περιόδους του ζευγους DFS

Analysis equation:
$$X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] W_N^{kn},$$

Synthesis equation:
$$x[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] W_N^{-kn}.$$

$$x[n] \xleftrightarrow{\mathcal{DFT}} X[k]$$

Παραδειγμα 1: DFT Μοναδιαίου Κρουστικού Παλμού

Σημα πεπερασμενης διαρκειας N δειγματων :

$$x[n] = \begin{cases} 1, & n = 0 \\ 0, & 1 \leq n \leq N-1 \end{cases} = \underbrace{(u[n] - u[n-N])}_{\text{παραθυρο } N \text{ δειγματων}} \sum_{r=-\infty}^{\infty} \delta[n - rN]$$

$$\text{DFT: } X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} \delta[n] \exp\left(-j \frac{2\pi kn}{N}\right) = 1, \quad k = 0, \dots, N-1$$

Συνθεση σηματος απο DFT :

$$x[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] \exp\left(j \frac{2\pi kn}{N}\right) = \begin{cases} 1, & n = 0 \\ 0, & 1 \leq n \leq N-1 \end{cases}$$

Παραδειγμα 2: Κρουστικη Παλμοσειρα στη Συχνοτητα (Δυϊσμος των DFS)

DFS

$$\tilde{Y}[k] = \sum_{r=-\infty}^{\infty} N\delta[k - rN]$$

Συνθεση περιοδικου σηματος απο DFS

$$\tilde{y}[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} N\delta[k] W_N^{-kn} = W_N^{-0} = 1$$

Παραδειγμα 2: Inverse DFT Μοναδιαιας Κρουστικης στη Συχνότητα

DFT N δειγμάτων:

$$X[k] = \begin{cases} N, & k = 0 \\ 0, & 1 \leq k \leq N-1 \end{cases} = \underbrace{(u[k] - u[k - N])}_{\text{παραθυρο } N \text{ δειγμάτων}} \sum_{r=-\infty}^{\infty} \delta[k - rN]$$

Inverse DFT: Συνθεση σηματος απο DFT :

$$x[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} N \delta[k] \exp\left(j \frac{2\pi kn}{N}\right) = 1, \quad n = 0, \dots, N-1$$

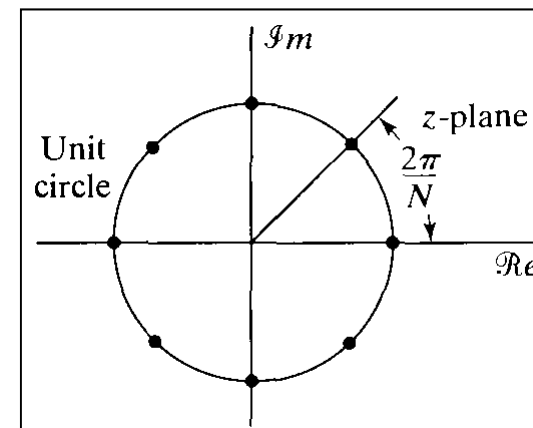
Ο DFT Δειγματοληπτει τον DTFT

Σημα πεπερασμενης διαρκειας N δειγματων :

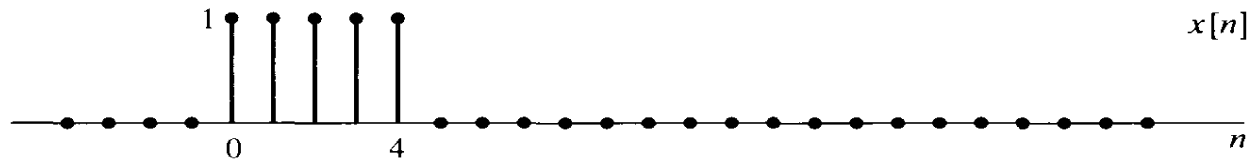
$$x[n], \quad n = 0, 1, \dots, N-1$$

$$\text{DTFT: } X(\Omega) = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] \exp(-j\Omega n), \quad -\pi \leq \Omega < \pi$$

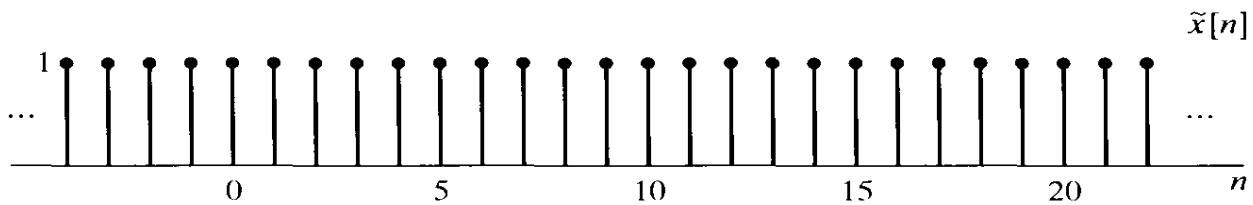
$$\begin{aligned} \text{DFT: } X[k] &= \sum_{n=0}^{N-1} x[n] \exp\left(-j \frac{2\pi kn}{N}\right), \quad k = 0, \dots, N-1 \\ &= X(\Omega) \Big|_{\Omega=2\pi k/N} \end{aligned}$$



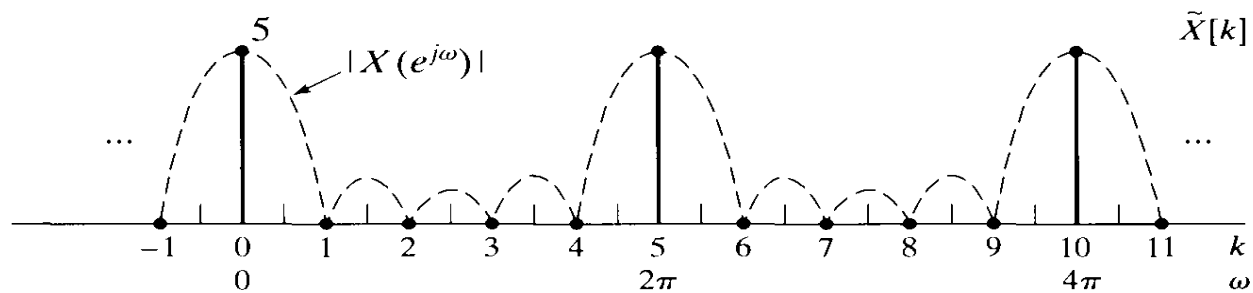
Ορθογωνιος Παλμος 5 σημειων \rightarrow DFT $N=5$ σημειων



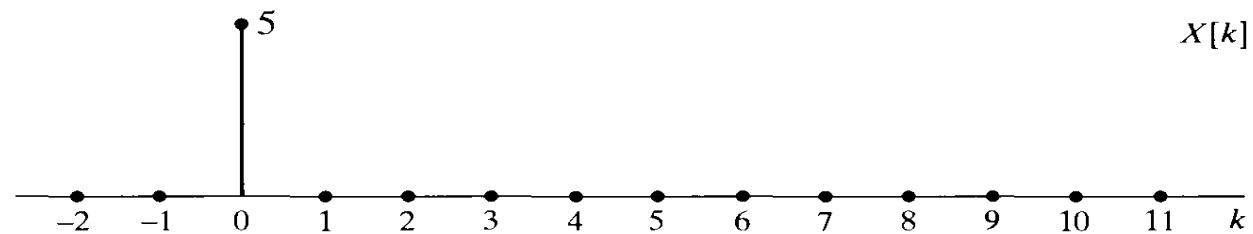
(a)



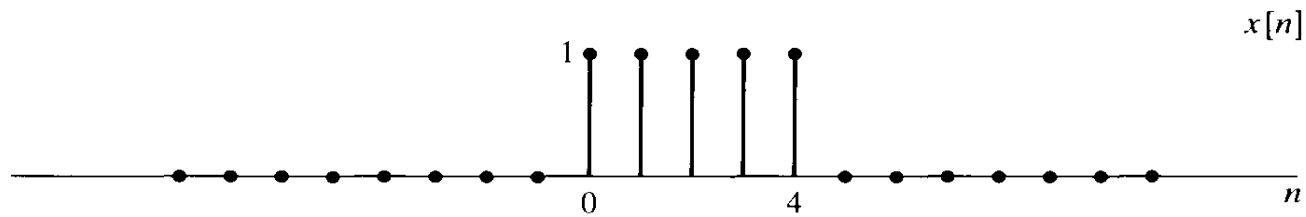
(b)



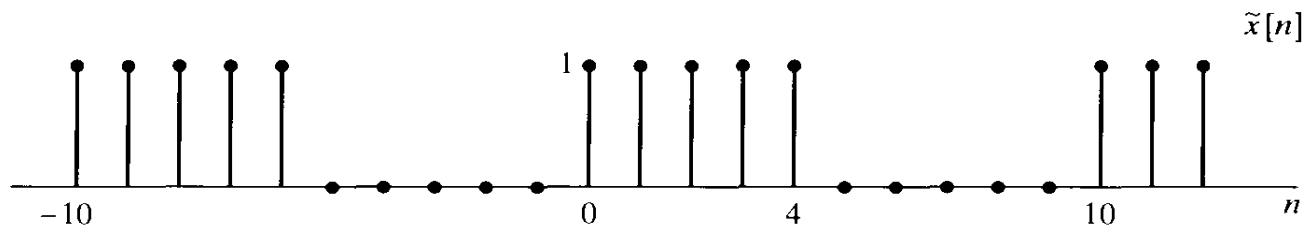
(c)



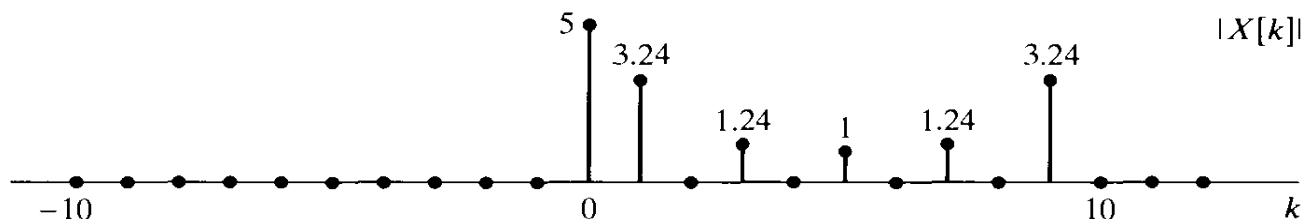
Ορθογωνιος Παλμος 5 σημειων \rightarrow DFT N= 10 σημειων



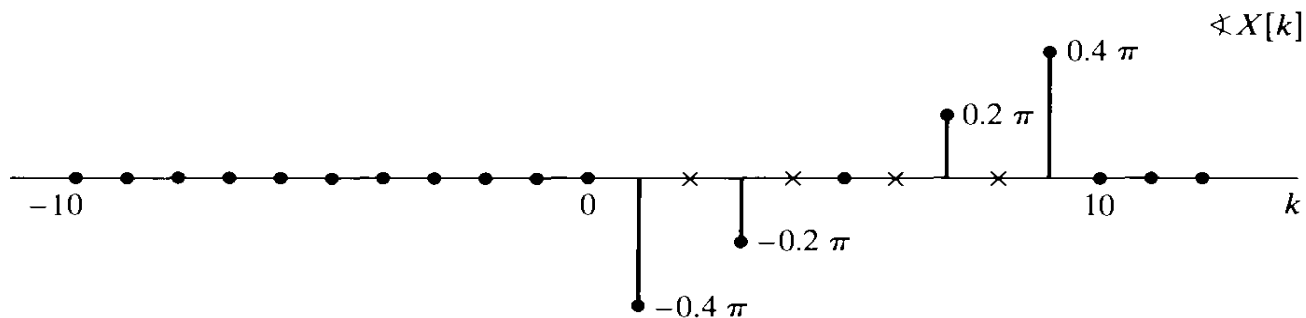
(a)



(b)

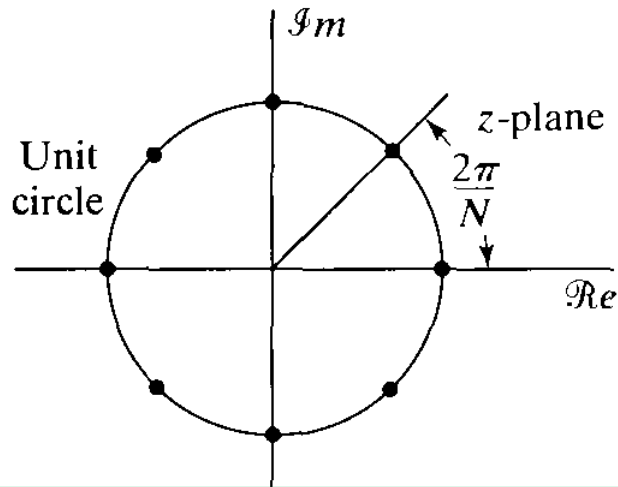


(c)



Δειγματοληψία DTFT → Περιοδική Επανάληψη σε Χρονο

DTFT Μη-περιοδικου σήματος $x[n]$: $X(\Omega) \triangleq \sum_{m=-\infty}^{+\infty} x[m]e^{-j\Omega m}$



Δειγμάτα Φασματος

$$X[k] = X(\Omega)|_{\Omega=2\pi k/N} = X\left(\frac{2\pi k}{N}\right)$$

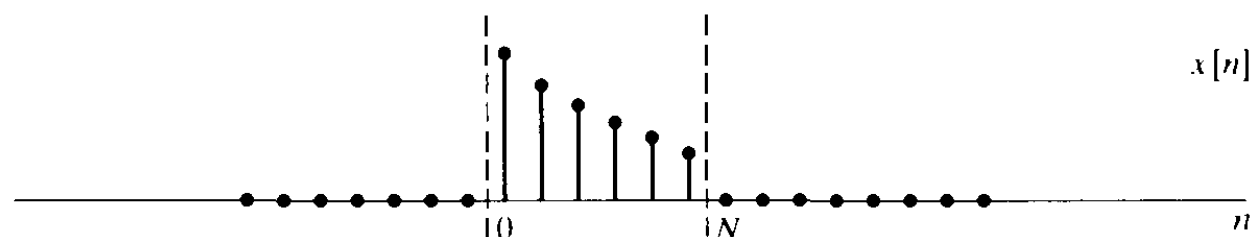
$$\tilde{x}[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{j2\pi kn/N} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \left(\sum_{m=-\infty}^{+\infty} x[m] e^{-j2\pi km/N} \right) e^{j2\pi kn/N}$$

$$\tilde{x}[n] = x[n] * \sum_{r=-\infty}^{\infty} \delta[n - rN] = \sum_{r=-\infty}^{\infty} x[n - rN]$$

Ιδιότητες DFT

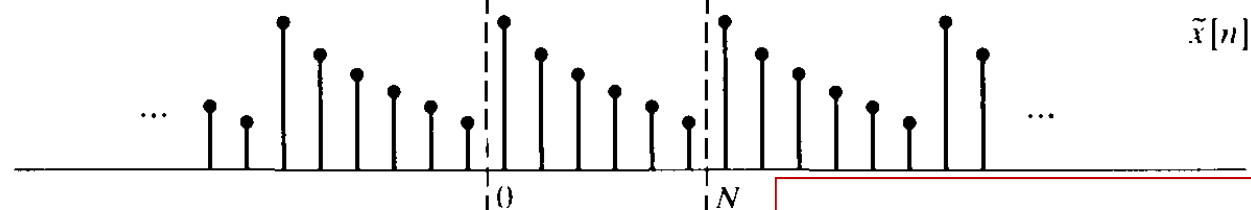
Finite-Length Sequence (Length N)	N -point DFT (Length N)
1. $x[n]$	$X[k]$
2. $x_1[n], x_2[n]$	$X_1[k], X_2[k]$
3. $ax_1[n] + bx_2[n]$	$aX_1[k] + bX_2[k]$
4. $X[n]$	$Nx[((-k))_N]$
5. $x[((n-m))_N]$	$W_N^{km} X[k]$
6. $W_N^{-\ell n} x[n]$	$X[((k-\ell))_N]$
7. $\sum_{m=0}^{N-1} x_1(m)x_2[((n-m))_N]$	$X_1[k]X_2[k]$
8. $x_1[n]x_2[n]$	$\frac{1}{N} \sum_{\ell=0}^{N-1} X_1(\ell)X_2[((k-\ell))_N]$
9. $x^*[n]$	$X^*[((-k))_N]$
10. $x^*[(((-n))_N)]$	$X^*[k]$
11. $\mathcal{Re}\{x[n]\}$	$X_{\text{ep}}[k] = \frac{1}{2}\{X[((k))_N] + X^*[(((-k))_N)]\}$
12. $j\mathcal{Im}\{x[n]\}$	$X_{\text{op}}[k] = \frac{1}{2}\{X[((k))_N] - X^*[(((-k))_N)]\}$
13. $x_{\text{ep}}[n] = \frac{1}{2}\{x[n] + x^*[(((-n))_N)]\}$	$\mathcal{Re}\{X[k]\}$
14. $x_{\text{op}}[n] = \frac{1}{2}\{x[n] - x^*[(((-n))_N)]\}$	$j\mathcal{Im}\{X[k]\}$
Properties 15–17 apply only when $x[n]$ is real.	
15. Symmetry properties	$\begin{cases} X[k] = X^*[(((-k))_N)] \\ \mathcal{Re}\{X[k]\} = \mathcal{Re}\{X^*[(((-k))_N)]\} \\ \mathcal{Im}\{X[k]\} = -\mathcal{Im}\{X^*[(((-k))_N)]\} \\ X[k] = X^*[(((-k))_N)] \\ \angle\{X[k]\} = -\angle\{X^*[(((-k))_N)]\} \end{cases}$
16. $x_{\text{ep}}[n] = \frac{1}{2}\{x[n] + x^*[(((-n))_N)]\}$	$\mathcal{Re}\{X[k]\}$
17. $x_{\text{op}}[n] = \frac{1}{2}\{x[n] - x^*[(((-n))_N)]\}$	$j\mathcal{Im}\{X[k]\}$

Κυκλική Μετατοπίση Πεπερασμένου Σηματος



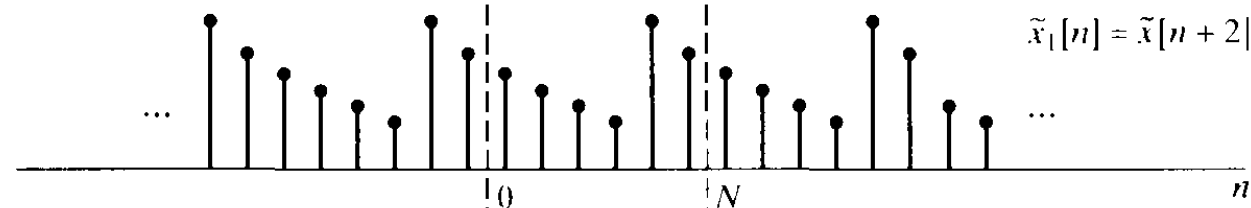
(a)

$$x[n] \xleftrightarrow{\mathcal{DFT}} X[k]$$



(b)

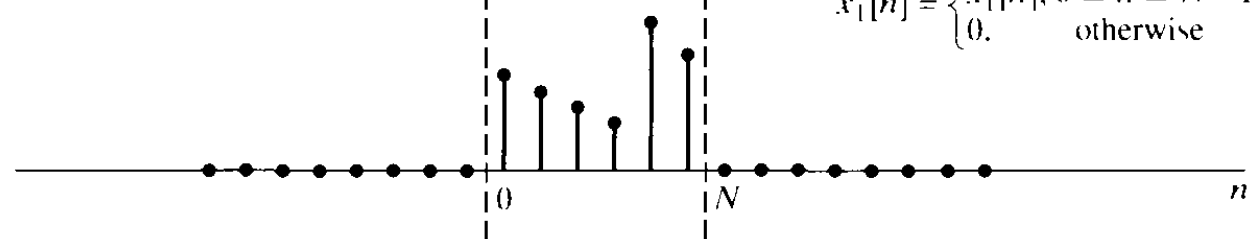
$$x_1[n] \xleftrightarrow{\mathcal{DFT}} X_1[k] = e^{-j(2\pi k/N)m} X[k]$$



(c)

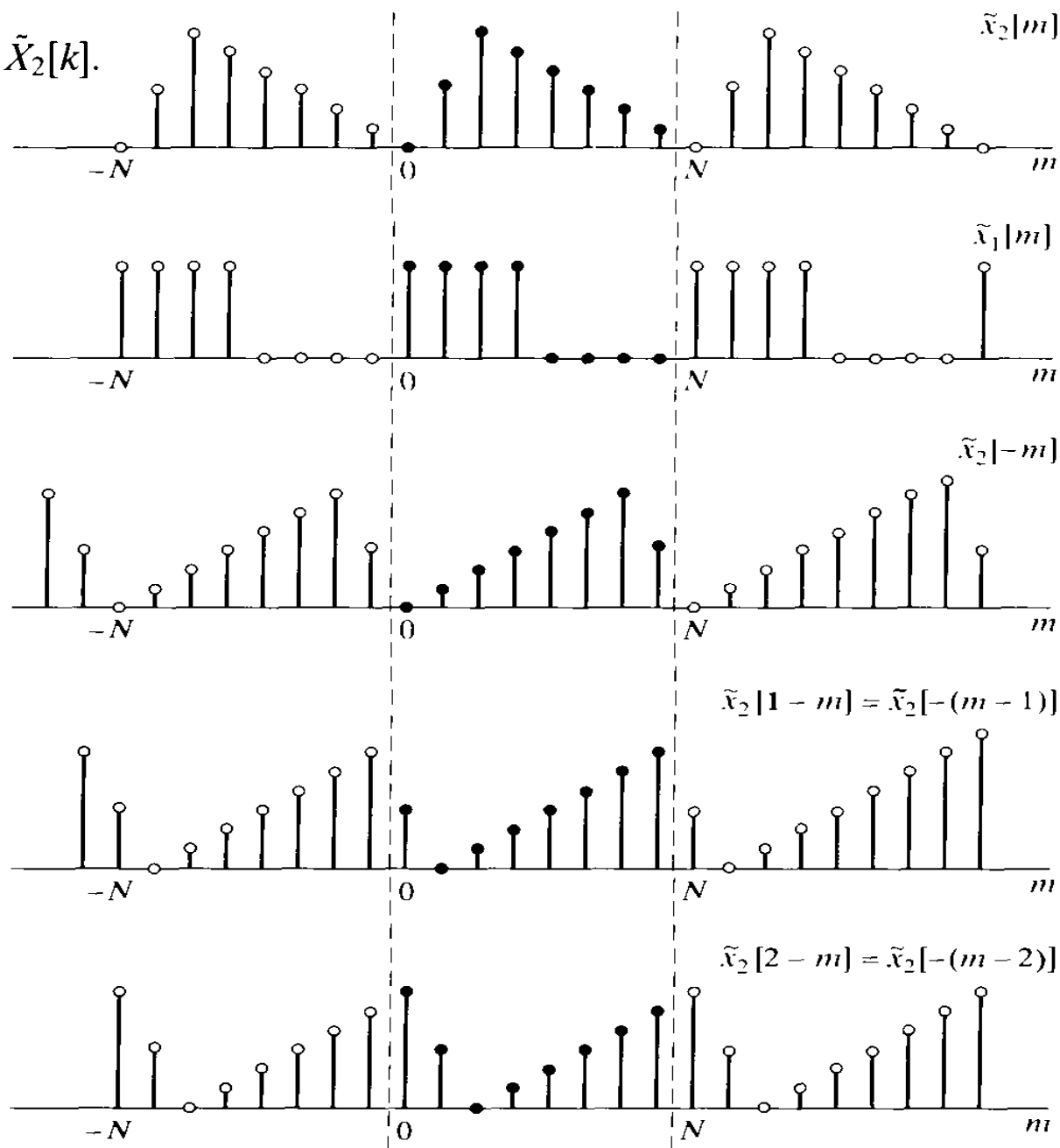
$$x_1[n] = \begin{cases} \tilde{x}_1[n] = x[((n-m))_N], & 0 \leq n \leq N-1 \\ 0, & \text{otherwise.} \end{cases}$$

$$x_1[n] = \begin{cases} \tilde{x}_1[n], & 0 \leq n \leq N-1 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$



Διαδικασία για Περιοδικη-Κυκλική Συνελίξη

$$\sum_{m=0}^{N-1} \tilde{x}_1[m] \tilde{x}_2[n-m] \xleftrightarrow{\mathcal{DFS}} \tilde{X}_1[k] \tilde{X}_2[k].$$



Πολλαπλασιασμός DFS \leftrightarrow Κυκλική Συνελίξη

$$\tilde{x}_3[n] = \sum_{m=0}^{N-1} \tilde{x}_2[m] \tilde{x}_1[n-m].$$

$$\tilde{X}_3[k] = \sum_{n=0}^{N-1} \left(\sum_{m=0}^{N-1} \tilde{x}_1[m] \tilde{x}_2[n-m] \right) W_N^{kn}$$

$$\tilde{X}_3[k] = \sum_{m=0}^{N-1} \tilde{x}_1[m] \left(\sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}_2[n-m] W_N^{kn} \right)$$

$$\sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}_2[n-m] W_N^{kn} = W_N^{km} \tilde{X}_2[k]$$

$$\tilde{X}_3[k] = \sum_{m=0}^{N-1} \tilde{x}_1[m] W_N^{km} \tilde{X}_2[k] = \left(\sum_{m=0}^{N-1} \tilde{x}_1[m] W_N^{km} \right) \tilde{X}_2[k] = \tilde{X}_1[k] \tilde{X}_2[k]$$

$$\sum_{m=0}^{N-1} \tilde{x}_1[m] \tilde{x}_2[n-m] \xleftrightarrow{\text{DFS}} \tilde{X}_1[k] \tilde{X}_2[k]$$

Πολλαπλασιασμός DFT \leftrightarrow Κυκλική Συνελίξη

$$X_3[k] = X_1[k]X_2[k]$$

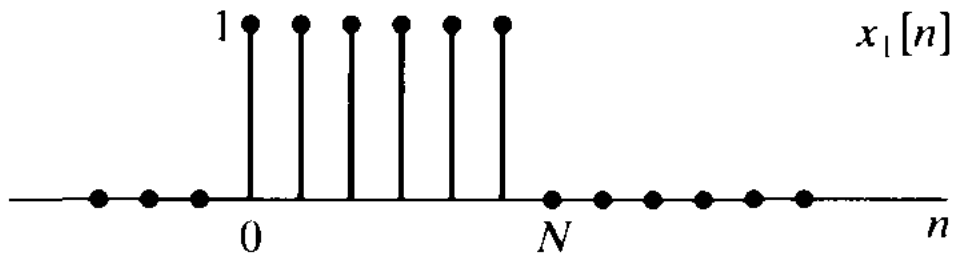
$$x_3[n] = \sum_{m=0}^{N-1} \tilde{x}_1[m]\tilde{x}_2[n-m], \quad 0 \leq n \leq N-1,$$

$$x_3[n] = \sum_{m=0}^{N-1} x_1[((m))_N]x_2[((n-m))_N], \quad 0 \leq n \leq N-1$$

$$x_3[n] = \sum_{m=0}^{N-1} x_1[m]x_2[((n-m))_N], \quad 0 \leq n \leq N-1$$

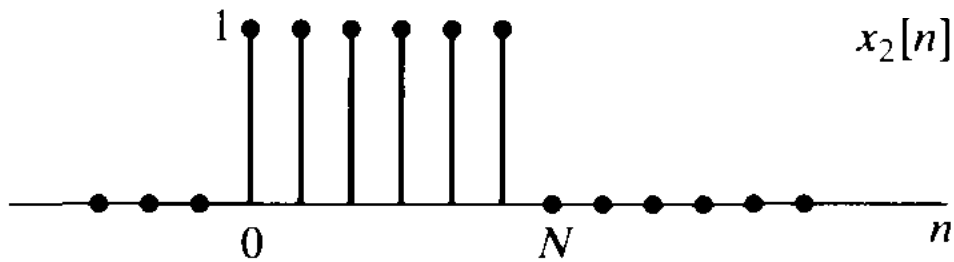
$$x_3[n] = x_1[n] \circledcirc x_2[n]$$

Κυκλική Συνελιξη Περιόδου $N=L$ Δυο Παλμων μηκους L σημειων



(a)

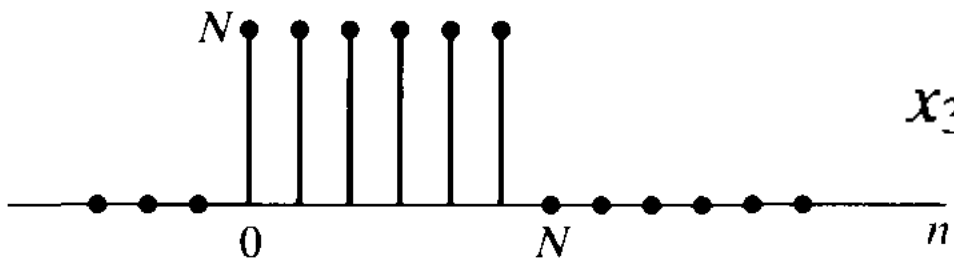
$$X_1[k] = X_2[k] = \sum_{n=0}^{N-1} W_N^{kn} = \begin{cases} N, & k = 0, \\ 0, & \text{otherwise.} \end{cases}$$



(b)

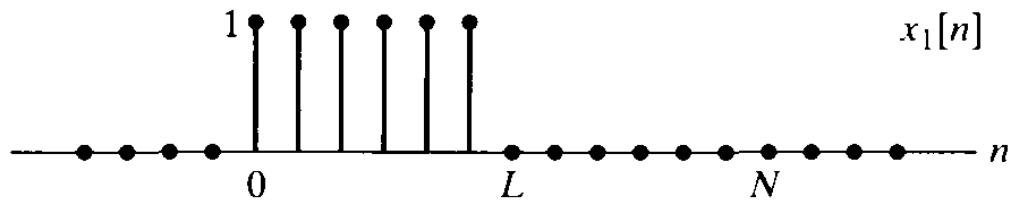
$$X_3[k] = X_1[k]X_2[k] = \begin{cases} N^2, & k = 0, \\ 0, & \text{otherwise,} \end{cases}$$

$$x_3[n] = x_1[n] \circledast x_2[n]$$

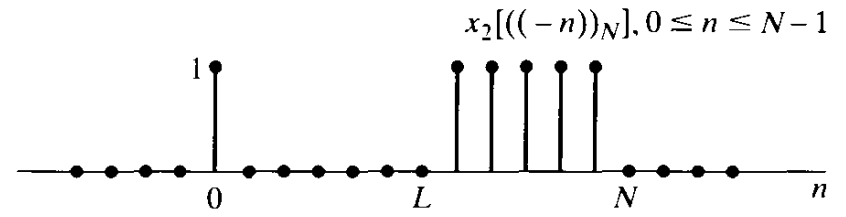


$$x_3[n] = N, \quad 0 \leq n \leq N-1$$

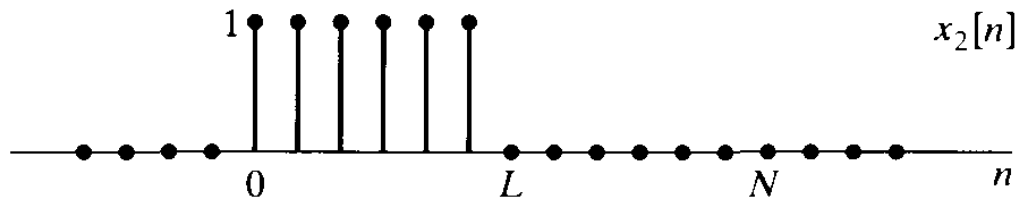
Κυκλική Συνελίξη Περιόδου $N=2L$ Δυο Παλμων μηκους L σημειων



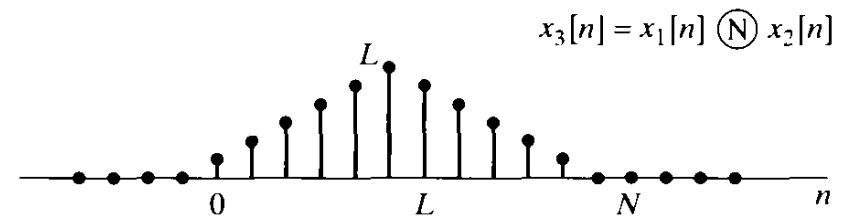
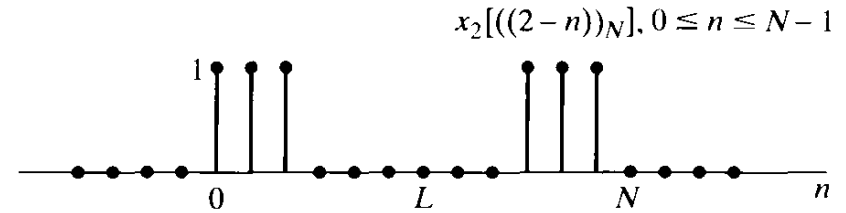
(a)



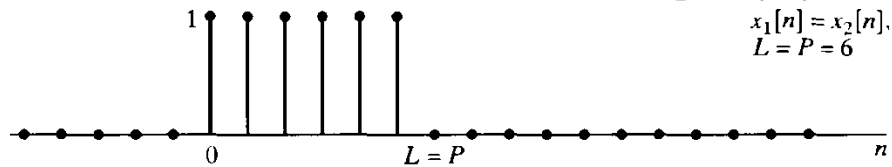
(c)



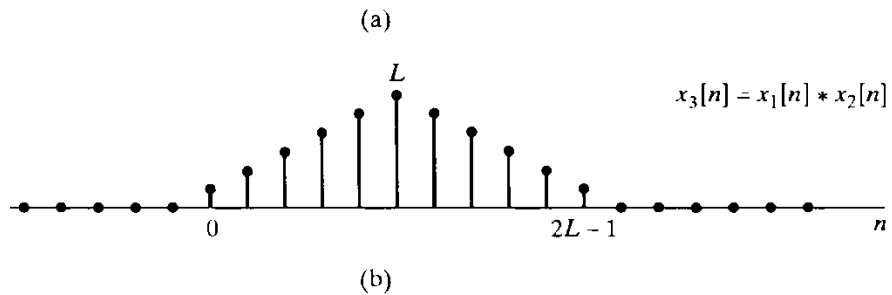
(d)



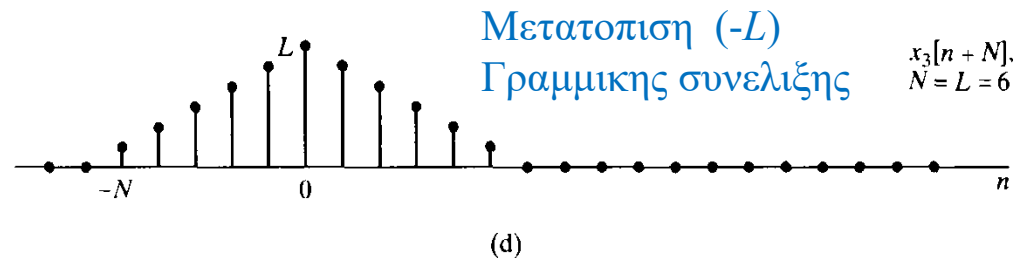
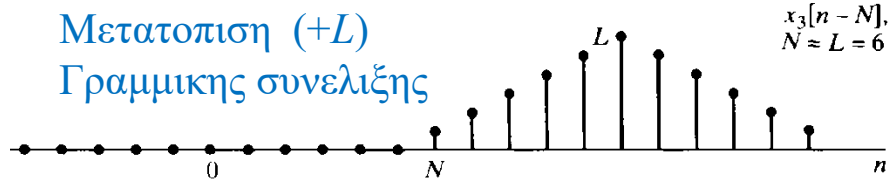
Παραδειγμα: Κυκλικη Συνελιξη απο Αναδιπλωση Γραμμικης Συνελιξης



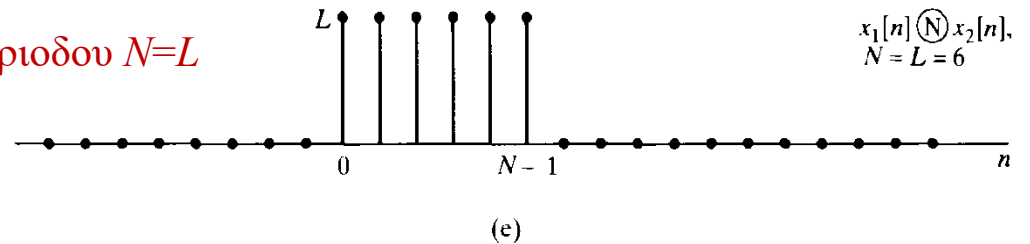
Δυο σηματα ισα μηκους L



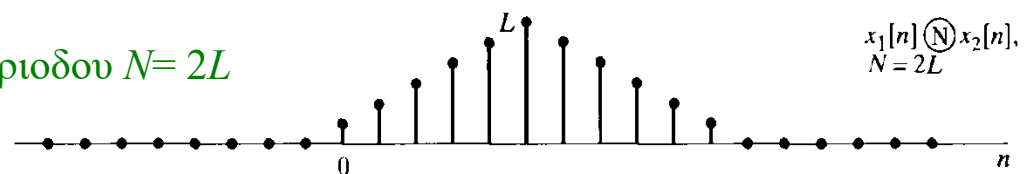
Γραμμικη συνελιξη



Κυκλικη συνελιξη περιοδου $N=L$



Κυκλικη συνελιξη περιοδου $N=2L$



Μερικές Εφαρμογές του DFT

DFT Αλγόριθμος Συνελίξης Δυο Πεπερασμενων Σηματων

0. Σημα $x[n]$ μηκους L σημειων, Σημα $h[n]$ μηκους P σημειων.
1. Zero-pad τα δυο σηματα ωστε να εχουν μηκος $N > L+P-2$.
2. Υπολογισμος των δυο **DFT** μηκους N σημειων: $X[k]$, $H[k]$
3. Πολλαπλασιασμος των **DFT**: $Y[k]=X[k]H[k]$, $k=0,1,\dots,N-1$.
4. Αντιστροφος DFT (N σημειων) του γινομενου:
IDFT $\{Y[k]\} \rightarrow y[n]=x[n]*h[n]$, $n=0,1,\dots,L+P-2$.

Πολυπλοκοτητα Συνελίξης στον Χρονο:

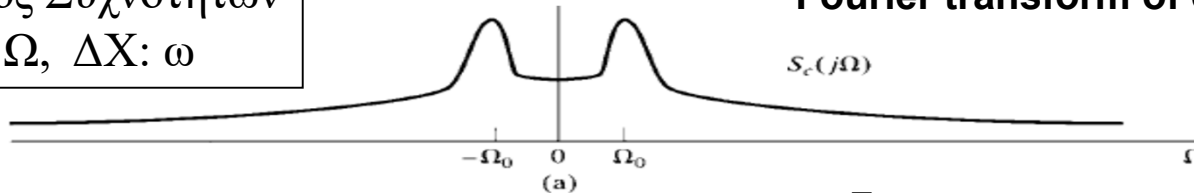
Πολυπλοκοτητα Συνελίξης μεσω DFT / FFT:

(stationary) Spectrum Analysis by DFT

Συμβολισμός Συχνοτήτων

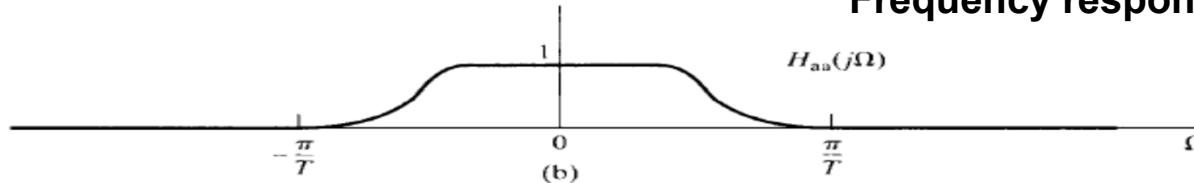
$\Psi E \Sigma$: ΣX : Ω , ΔX : ω

Fourier transform of continuous time signal



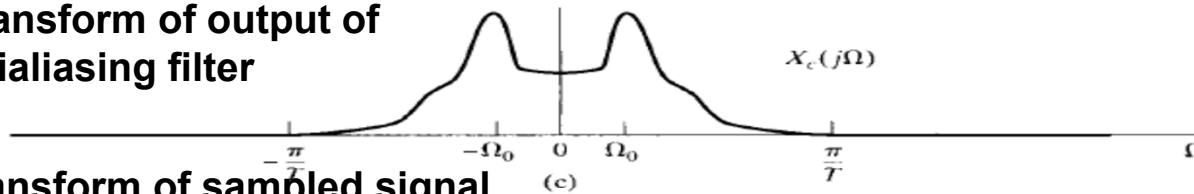
Not band-limited

Frequency response of antialiasing filter

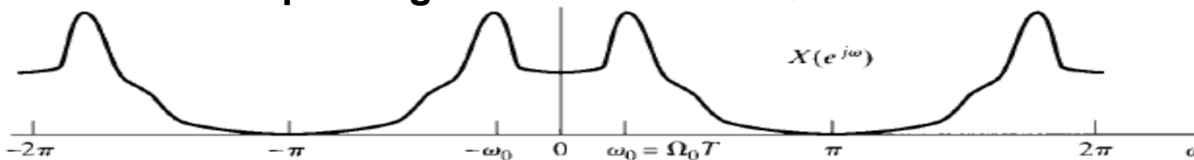


Not ideal

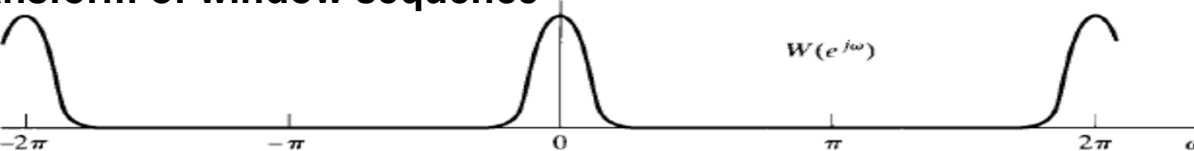
Fourier transform of output of antialiasing filter



Fourier transform of sampled signal



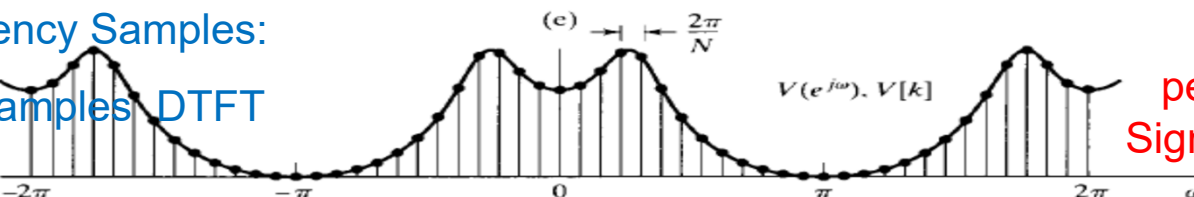
Fourier transform of window sequence



Window DTFT may also have side lobes

Frequency Samples:

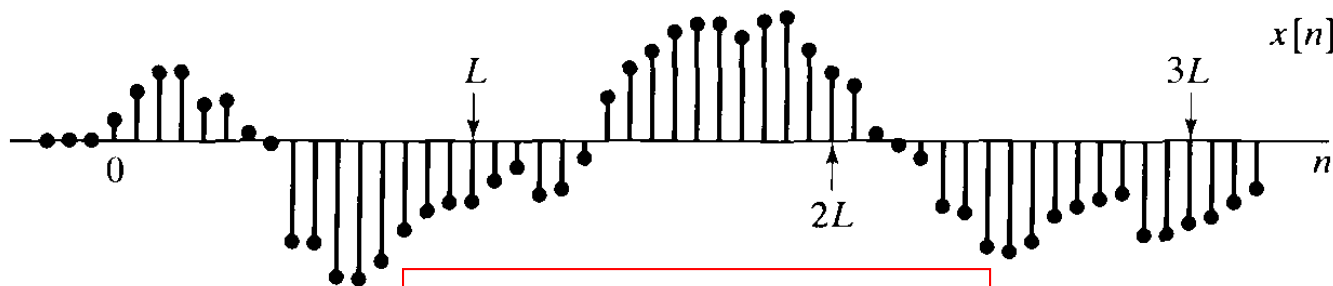
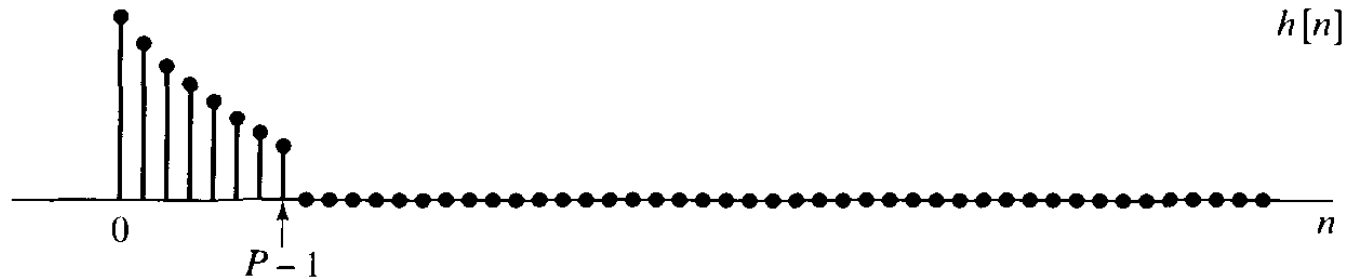
DFT samples DTFT



DTFT Envelope is periodic convolution of Signal FT with Window FT

Fourier transform of **windowed signal segment** and **frequency samples** by DFT

DFT Υλοποίηση ΓΧΑ Συστηματος ως Τμηματική Συνελιξη

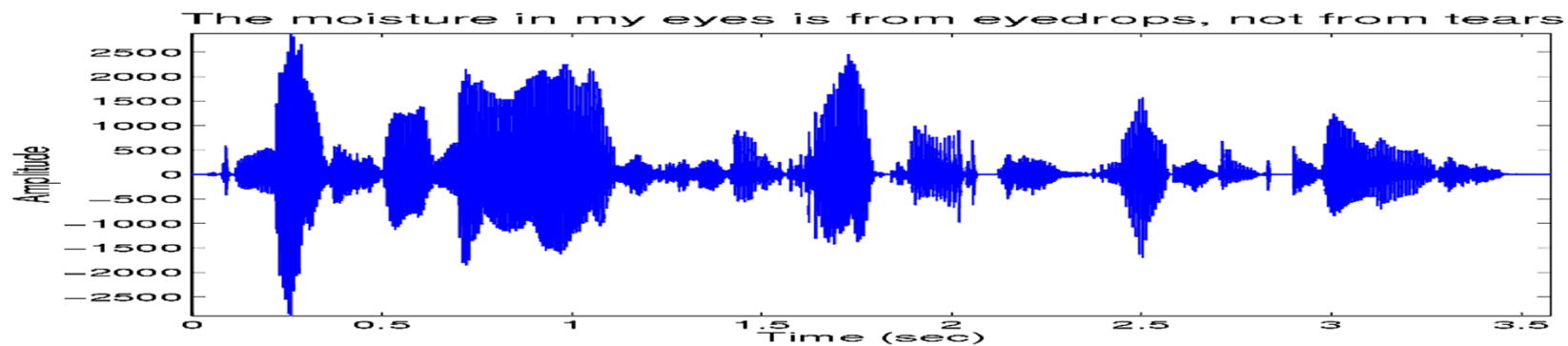


$$x[n] = \sum_{r=0}^{\infty} x_r[n - rL]$$

$$x_r[n] = \begin{cases} x[n + rL], & 0 \leq n \leq L - 1 \\ 0, & \text{otherwise.} \end{cases}$$

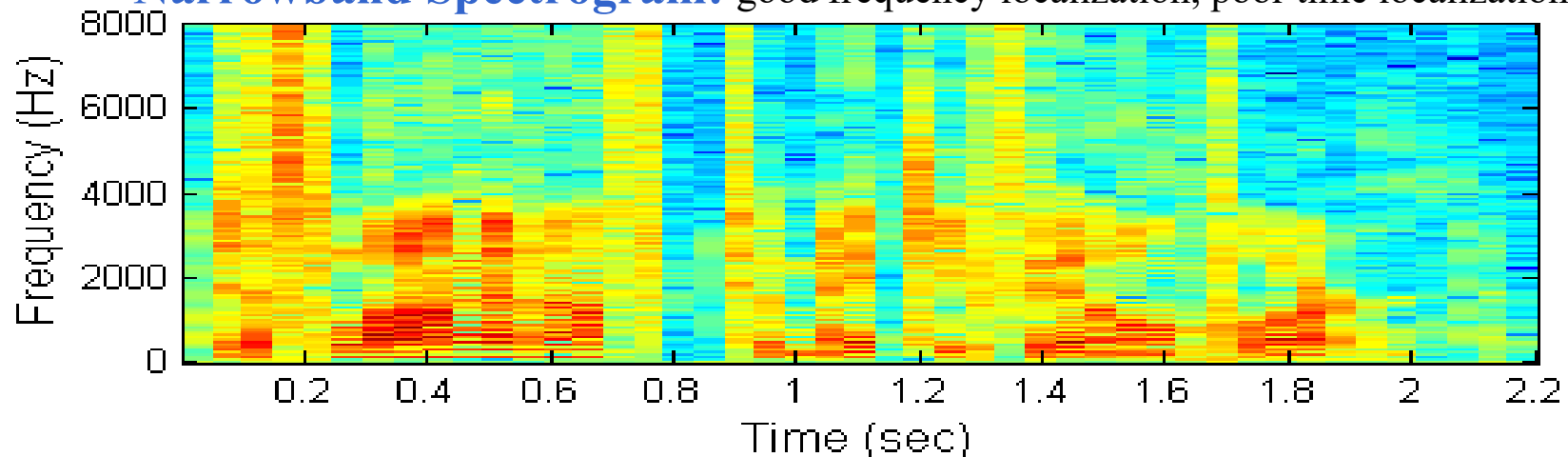
$$y[n] = x[n] * h[n] = \sum_{r=0}^{\infty} y_r[n - rL]$$

$$y_r[n] = x_r[n] * h[n]$$

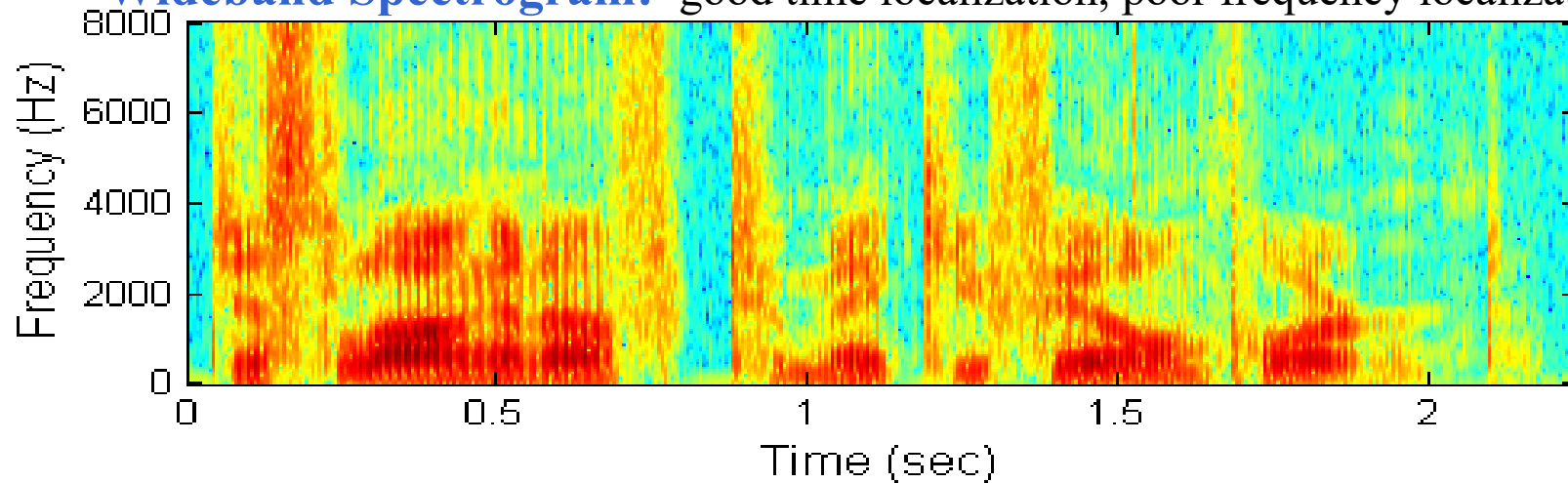


Speech
Signal

Narrowband Spectrogram: good frequency localization, poor time localization



Wideband Spectrogram: good time localization, poor frequency localization



Υπολογιστική Πολυπλοκότητα του DFT

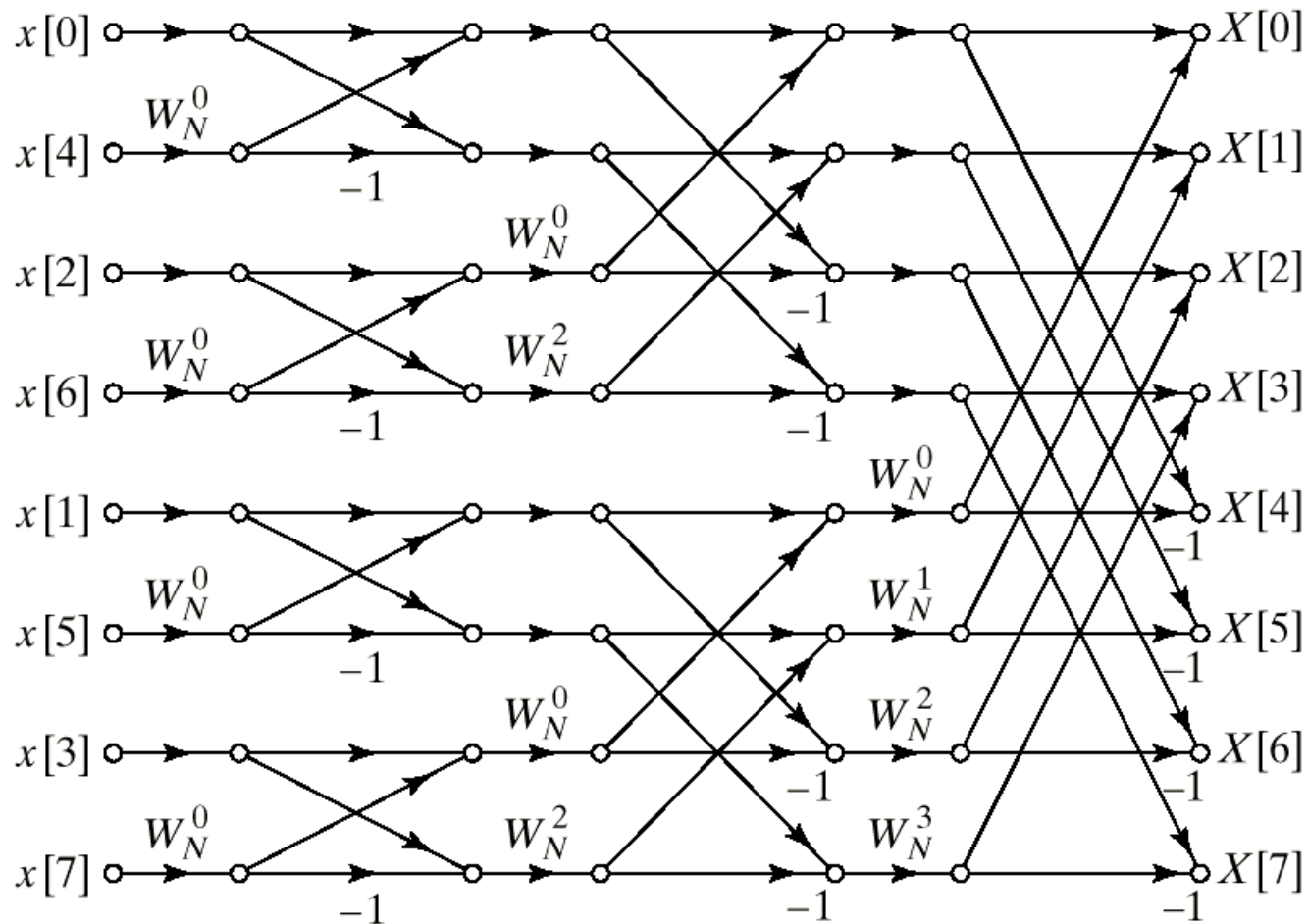
- DFT N σημειων:

$$X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] W_N^{kn}, \quad k = 0, 1, \dots, N-1$$

- Άμεσος Υπολογισμος: N complex multiplications and $N-1$ complex additions for each of the N DFT values $\Rightarrow \mu(N) = N^2$ complex multiplications.

$$N=1024 \Rightarrow \mu(N) \approx 10^6$$

FFT: Decimation in Time (Restructured)



$$\mu(N) = (N/2) \log_2 N \text{ complex multiplications}$$

Ιδιότητες του DFT

- Διακριτος και Περιοδικος στο Χρονο και Συχνότητα
- **Frequency sampling**: (για υπολογισμο DTFT Φασματος)
 \longleftrightarrow περιοδικη επαναληψη σηματος στο χρονο
- **Πολ/σμος DFTs** (για υπολογισμο συνελιξης) \longleftrightarrow
κυκλικη συνελιξη
- **Ορθογωνιος Αλγοριθμος**
- **Χρονο-συχνοτικη κατανομη** (υπολογισμος STFT)

Διακριτοί Ορθογωνιοί Μετασχηματισμοί

Είσοδος: Αρχικό σημά-διανυσμα: $\mathbf{x} = [x[0], x[1], \dots, x[N-1]]^T$

Εξοδος: Μετ/σμενο σημά-διανυσμα: $\mathbf{y} = [y[0], y[1], \dots, y[N-1]]^T$

Ο $N \times N$ Πίνακας Μετασχηματισμού $\mathbf{A} = [a[n, k]]$ είναι Unitary
(\mathbf{A} είναι Ορθογωνιος για Πραγματικούς πίνακες):

$$\mathbf{A}\mathbf{A}^H = \mathbf{I}$$

Γραμμικός Μετασχηματισμός (Πίνακας \times Διανυσμα είσοδου):

$$\mathbf{y} = \mathbf{A}^H \mathbf{x} , \quad \left(\begin{array}{l} y[k] = \sum_{n=0}^{N-1} a^*[k, n] x[n] \\ k = 0, 1, \dots, N-1 \end{array} \right)$$

Αντιστροφος Μετασχηματισμος (Αντιστροφος Πίνακας \times Διανυσμα Εξοδου):

$$\mathbf{x} = \mathbf{A} \mathbf{y} , \quad \left(\begin{array}{l} x[n] = \sum_{k=0}^{N-1} a[n, k] y[k] \\ n = 0, 1, \dots, N-1 \end{array} \right)$$

Unitary Discrete Fourier Transform (DFT)

Αναλυση: $X[k] = \frac{1}{\sqrt{N}} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] W_N^{kn}, \quad k = 0, 1, \dots, N-1$

Συνθεση: $x[n] = \frac{1}{\sqrt{N}} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] W_N^{-kn}, \quad n = 0, 1, \dots, N-1$

Διανυσμα χρονικων δειγματων: $\mathbf{x} = [x[0], \dots, x[N-1]]^T$

Διανυσμα συχνοτικων δειγματων: $\mathbf{y} = [X[0], \dots, X[N-1]]^T$

DFT Πινακας: $\mathbf{F} = [\frac{1}{\sqrt{N}} W_N^{-kn}], \quad k, n = 0, 1, \dots, N-1$

\mathbf{F} ειναι Unitary ($\mathbf{F}\mathbf{F}^H = \mathbf{I}$) και Συμμετρικος ($\mathbf{F} = \mathbf{F}^T$)

Ευθυς: $\mathbf{y} = \mathbf{F}^H \mathbf{x}$, Αντιστροφος: $\mathbf{x} = \mathbf{F} \mathbf{y}$

Discrete Cosine Transform (DCT)

$$\mathbf{C} = [c[k, n]] = \begin{cases} \frac{1}{\sqrt{N}}, & k=0, 0 \leq n \leq N-1 \\ \sqrt{2/N} \cos \left[\frac{\pi k (2n+1)}{2N} \right], & 1 \leq k \leq N-1, 0 \leq n \leq N-1 \end{cases}$$

DCT διανυσματος $\mathbf{x} = [x[0], x[1], \dots, x[N-1]]^T$:

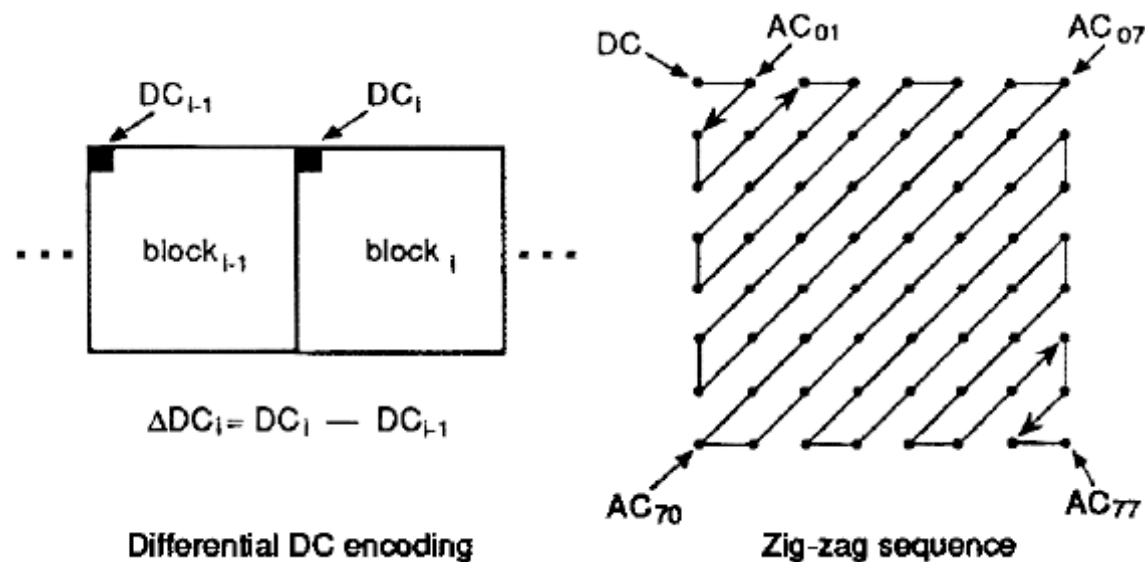
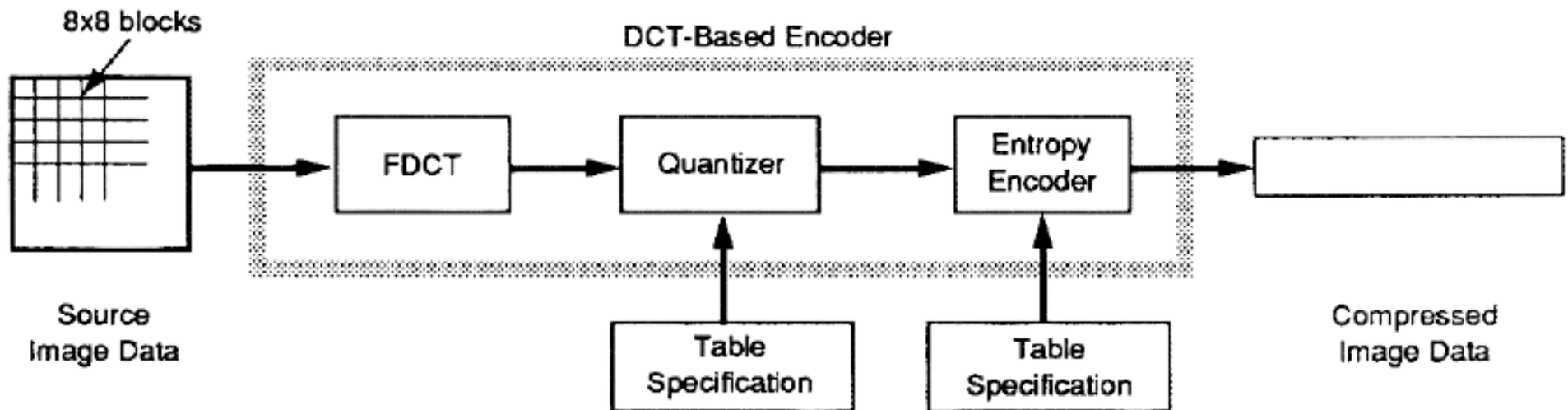
$$y[k] = \beta[k] \sum_{n=0}^{N-1} x[n] \cos \left[\frac{\pi k (2n+1)}{2N} \right], \quad 0 \leq k \leq N-1$$

$$\beta[0] = \sqrt{1/N}, \quad \beta[k] = \sqrt{2/N} \quad 1 \leq k \leq N-1$$

Αντιστροφος DCT:

$$x[n] = \sum_{k=0}^{N-1} \beta[k] y[k] \cos \left[\frac{\pi k (2n+1)}{2N} \right], \quad 0 \leq n \leq N-1$$

Εφαρμογή DCT: Συμπίεση Στατικών Εικόνων με πρότυπο JPEG



RAW
(→tiff)



JPEG
(Q=100)



JPEG
(Q=25)



JPEG
(Q=10)

