

ΨΕΣ

1ο Σύνολο Αναλυσ. Ασκήσεων

Άσκηση 1.1

$$x[n] = 3\delta[n] - \delta[n-1] + 2\delta[n-2] - 3\delta[n-4] + \delta[n-5] - 2\delta[n-6] + 4\delta[n-8] - \delta[n-9]$$

$$h[n] = \delta[n] - 2\delta[n-1] + \delta[n-2] - \delta[n-3] + \delta[n-4]$$

α) Ισχύει  $Y[k] = X[k] \cdot H[k]$ ,  $k = 0, 1, \dots, 9$  και  $x[n] \xleftrightarrow{\text{DFT}} Y[k]$

Άρα,  $y_c[n] = x[n] \otimes_{10} h[n]$  (κυκλική συνέλιξη περιόδου 10)

ή  $y_r[n] = x[n] * h[n]$  (κυκλική ανασύνθεση με  $N=10$  ως γραμμ. συνέλιξη με  $10+5-1=14$  ορίδια)

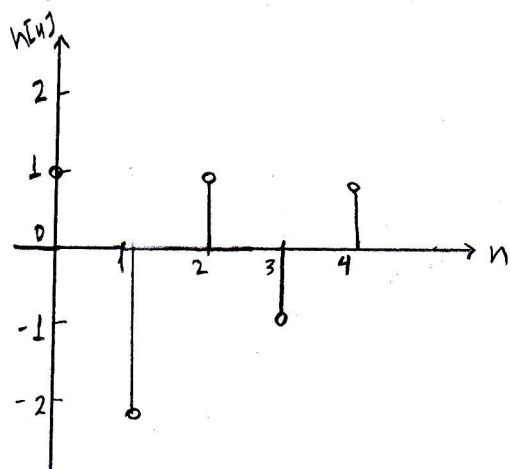
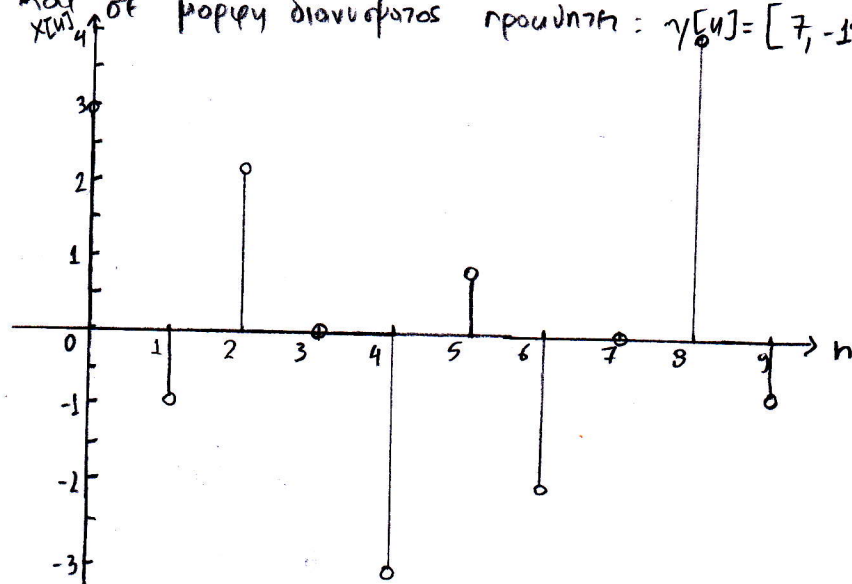
▷ Με αντίστροφο DFT στην  $Y[k] = X[k] \cdot H[k]$  προκύπτει  $y[n] = x[n] \otimes_{10} (h[n]_{10})$

όπου  $h[n]_{10}$  είναι η περιοδική επέκταση της  $h$ . Άρα:

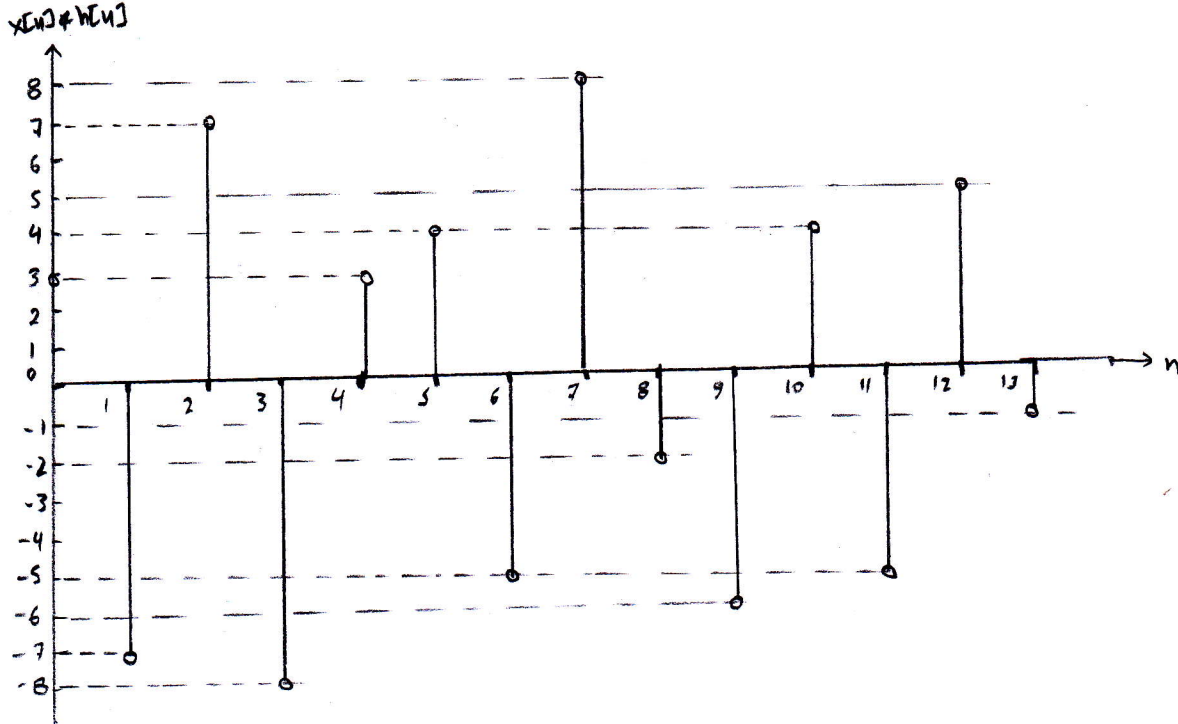
$$y[n] = \sum_{m=0}^9 x[n] \cdot h[n-m]_{10} =$$

$$= 3h[n] - h[n-1] + 2h[n-2] - 3h[n-4] + h[n-5] - 2h[n-6] + 4h[n-8] - h[n-9]$$

και σε μορφή διανύσματος προκύπτει:  $y[n] = [7, -12, 12, -9, 3, 4, -5, 8, -2, -6]$



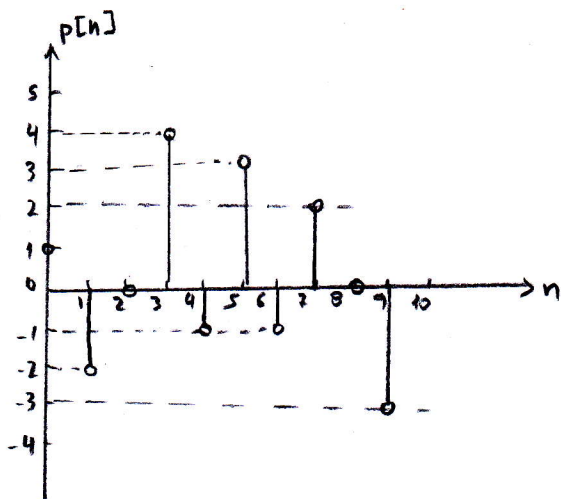




8)  $P[k] = (-1)^k X[k]$ ,  $k=0, \dots, 9$   
 $Q[k] = |X[2k]|^2$ ,  $k=0, 1, 2, 3, 4$  } DFT των  $p[n]$ ,  $q[n]$

8.1) Από ιδιότητες:  $(-1)^k = e^{-j\pi k}$

$$P[k] = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} X[n] \cdot e^{-j\pi k n} \cdot e^{j\frac{2\pi k n}{N}} \stackrel{N=10}{=} \frac{1}{10} \sum_{n=0}^9 X[n] \cdot e^{j2\pi k \left(\frac{n-5}{10}\right)} = X[n-5]_{10}$$



8.2)  $Q[k] = |X[2k]|^2 \Leftrightarrow Q[k] = X[2k] \cdot X^*[2k]$  οπότε  $X_2[n] \xleftrightarrow{\text{DFT}} X[2k]$

Οπότε,  $X^*[(-n)_N] \xleftrightarrow{\text{DFT}} X^*[k]$  και  $X[n]$  προφανώς οπότε.

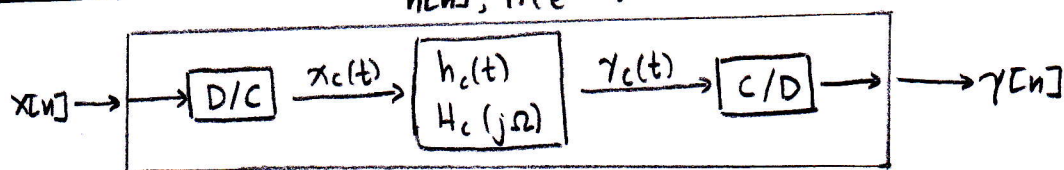
Οπότε,  $q[n] = X_2[n] \otimes_4 X_2[(-n)_5]$

Οπότε,  $X_2[n]$  προκύπτει με επρόσχημη αναδίπλωση των  $X[n]$  (με περίοδο  $N=5$ ):

$$X_2[n] = \sum_{r=-\infty}^{+\infty} X[n-5r]$$

# Άσκηση 1.2

$$h[n], H(e^{j\omega})$$



$$\frac{d^2 y_c(t)}{dt^2} + 4 \frac{dy_c(t)}{dt} + 3y_c(t) = x_c(t), \quad T=0,1s$$

$$\frac{d^2 y_c(t)}{dt^2} + 4 \frac{dy_c(t)}{dt} + 3y_c(t) = x_c(t) \xrightarrow{\text{Fourier}} (j\Omega)^2 Y_c(j\Omega) + 4(j\Omega) Y_c(j\Omega) + 3Y_c(j\Omega) = X_c(j\Omega)$$

$$\Rightarrow Y_c(j\Omega) [(j\Omega)^2 + 4(j\Omega) + 3] = X_c(j\Omega) \Rightarrow \frac{Y_c(j\Omega)}{X_c(j\Omega)} = \frac{1}{(j\Omega)^2 + 4(j\Omega) + 3} = H_c(j\Omega)$$

• Για το σύστημα (διακριτό  $\rightarrow$  συνεχές σήμα (D/C), φίλτρο συνεχούς χρόνου ( $H_c(j\Omega)$ ), συνεχές  $\rightarrow$  διακριτό σήμα (C/D)) ισχύει ότι ισοδυναμεί με διακριτό χρόνο σύστημα + + απόκριση συχνοτήτων  $H(e^{j\omega})$

$$\bullet \text{ Ισχύει } H(e^{j\omega}) = H_c(j\frac{\omega}{T})$$

$$\bullet \text{ Οπότε, για } T=0,1s, H(e^{j\omega}) = H_c(j\frac{\omega}{T}) \Rightarrow H(e^{j\omega}) = \frac{1}{100(j\omega)^2 + 40j\omega + 3} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow H(e^{j\omega}) = \frac{1}{-100\omega^2 + 40j\omega + 3}, \text{ για } |\omega| \leq \pi, \text{ και περίοδο } 2\pi.$$

$$\bullet H_c(j\omega) = \frac{1}{(j\omega)^2 + 4(j\omega) + 3} \text{ για } j\omega = s : H_c(s) = \frac{1}{s^2 + 4s + 3} = \frac{1/2}{s+1} - \frac{1/2}{s+3}$$

$$\text{Οπότε } H_c(j\omega) = \frac{1/2}{j\omega+1} - \frac{1/2}{j\omega+3} \text{ οπότε } h_c(t) = \frac{1}{2} (e^{-t} - e^{-3t}) u(t)$$

$$\text{Από ιδιότητες: } h[n] = T \cdot h_c(nT) \text{ οπότε } h[n] = \frac{1}{20} (e^{-0,1n} - e^{-0,3n}) u[0,1n]$$

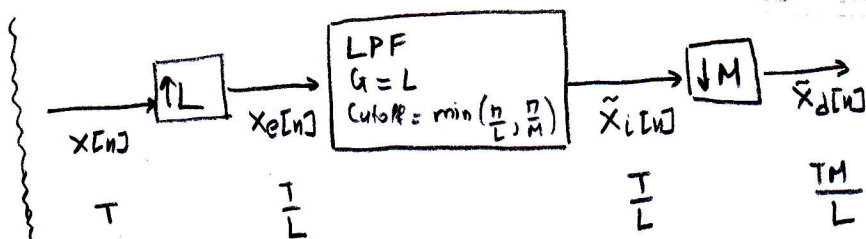
$$(\text{2ος Τρόπος, με χρήση της ιδιότητας: } X(at) \leftrightarrow \frac{1}{|a|} \cdot X(\frac{j\omega}{a}) \text{ και } H(e^{j\omega}) = H_c(j\frac{\omega}{T}))$$



# Ασκηση 1.3

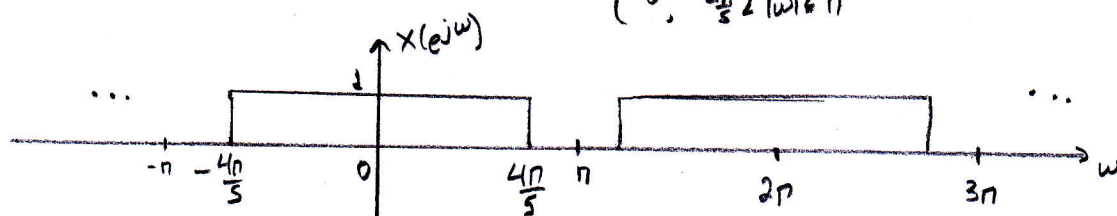
$$x[n] = \frac{\sin\left(\frac{4\pi n}{5}\right)}{\pi n}$$

$$L=4, M=3$$



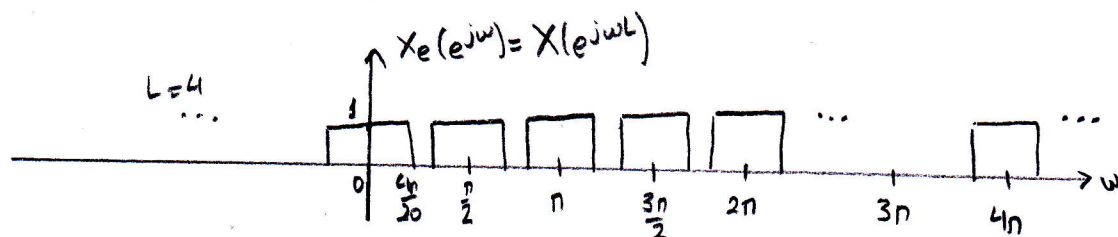
$$\alpha) i) x[n] = \frac{\sin\left(\frac{4\pi n}{5}\right)}{\pi n}$$

$$\xleftrightarrow{\text{DFT}} X(e^{j\omega}) = \begin{cases} 1, & |\omega| \leq \frac{4\pi}{5} \\ 0, & \frac{4\pi}{5} < |\omega| \leq \pi \end{cases} \quad \text{περίοδος: } 2\pi$$



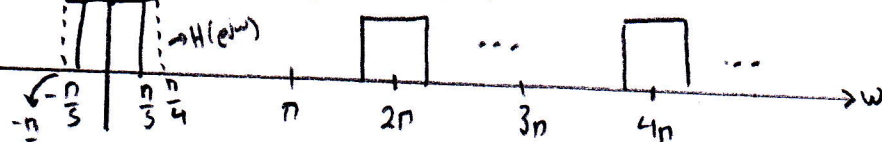
ii)

$$L=4$$



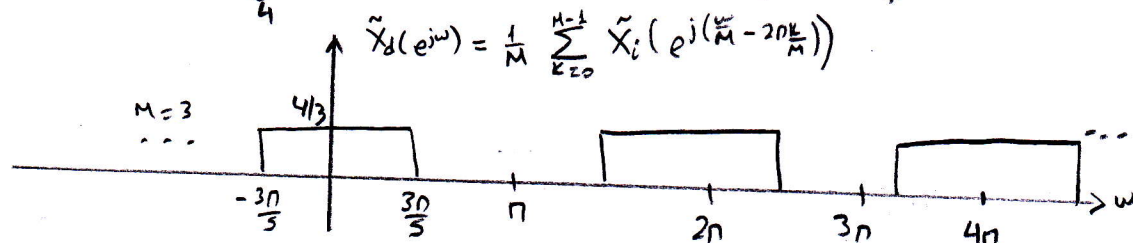
iii)

$$\tilde{X}_i(e^{j\omega}) = H(e^{j\omega}) \cdot X_e(e^{j\omega})$$



iv)

$$M=3$$



β) Με την ελαττωτική του ιδιότητα της μετατόμισης  $x[n]$ , προκύπτει:

$$x_d[n] = \frac{4}{3} \cdot \frac{\sin\left(\frac{3\pi n}{5}\right)}{\pi n}$$

$$\{L_n\} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} T(x[k]) \cdot w[n-k]$$

$$a) w[n] = \begin{cases} \frac{1}{N}, & n=0, \dots, N-1 \\ 0, & \text{αλλού} \end{cases}$$

$$\text{Τομή: DTFT: } W(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} w[n] e^{-j\omega n} = \sum_{n=0}^{N-1} \frac{1}{N} e^{-j\omega n} = \frac{1}{N} \cdot \frac{1 - e^{-j\omega N}}{1 - e^{-j\omega}}$$

$$\text{Για } |W(e^{j\omega})| = 0 \Rightarrow 1 - e^{-j\omega N} = 0 \Rightarrow e^{-j\omega N} = 1 \Rightarrow \cos(\omega N) = 1 \text{ και } \sin(\omega N) = 0$$

$$\Downarrow \qquad \qquad \qquad \Downarrow$$

$$\omega = \frac{2k\pi}{N} \qquad \qquad \qquad \omega = \frac{k\pi}{N}$$

$$\text{δυσ. } \omega = \frac{2k\pi}{N}, k = \pm 1, \pm 2, \dots$$

$$\text{Οι πρώτοι δίνονται για } k=1 \text{ οπότε bandwidth } B = \frac{2\pi}{N} \text{ rad/s και } B_{\text{Hz}} = \frac{1}{N}$$

$$b) x[n]: \begin{cases} f_s = 16 \text{ kHz} \\ N = 320 \end{cases}$$

• Με την ελαττωτική υποδειγματοληψία, η νέα συχνότητα δειγματοληψίας θα είναι  $\frac{f_s}{M}$ .

• Το bandwidth του  $T(x[n])$  είναι περίπου ίσο με το bandwidth του  $x[n]$  οπότε  $\frac{2\pi}{N}$ .

$$\text{Από κρ. Nyquist: } \frac{2\pi}{M} \geq 2 \cdot \frac{2\pi}{N} \Rightarrow M \leq \frac{N}{2} = 160$$

$$\text{Οπότε, η μέγιστη συχνότητα είναι } f'_s = \frac{16 \cdot 10^3}{160} = 100 \text{ Hz}$$

# Άσκηση 1.5

a)  $X[2k] = \sum_{n=0}^{N/2-1} (x[n] + x[n + \frac{N}{2}]) W_N^{2kn}, k=0,1,\dots,\frac{N}{2}-1$

$$\begin{aligned} \sum_{n=0}^{N/2-1} (x[n] + x[n + \frac{N}{2}]) W_N^{2kn} &= \sum_{n=0}^{N/2-1} x[n] \cdot W_N^{2kn} + \sum_{n=N/2}^{N-1} x[n] \cdot W_N^{2k(n-\frac{N}{2})} = \\ &= \underbrace{W_N^{2k(n-\frac{N}{2})} = W_N^{2kn}}_{\sum_{n=0}^{N/2-1} x[n] \cdot W_N^{2kn}} + \sum_{n=N/2}^{N-1} x[n] \cdot W_N^{2kn} = \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} x[n] \cdot W_N^{2kn} = X[2k] \text{ εφ' όσον, ορίζουμε } (W_N^{2kn} = W_{\frac{N}{2}}^{kn}) \end{aligned}$$

οτι αν φέρουμε το  $X[2k]$  σαν DFT  $N/2$  επί των  $x[n]$  ονομάζουμε  $x[n]$  +  $x[n + \frac{N}{2}]$

β) i)  $X[4k+1] = \sum_{n=0}^{N/4-1} \{ (x[n] - x[n + \frac{N}{2}]) - j (x[n + \frac{N}{4}] - x[n + \frac{3N}{4}]) \} \cdot W_N^n \cdot W_N^{4kn}, k=0,\dots,\frac{N}{4}-1$

$$\begin{aligned} \sum_{n=0}^{N/4-1} \{ (x[n] - x[n + \frac{N}{2}]) - j (x[n + \frac{N}{4}] - x[n + \frac{3N}{4}]) \} W_N^n \cdot W_N^{4kn} &= \\ &= \sum_{n=0}^{N/4-1} x[n] \cdot W_N^n \cdot W_N^{4kn} - \sum_{n=N/2}^{3N/4-1} x[n] \cdot W_N^{n-\frac{N}{2}} \cdot W_N^{4k(n-\frac{N}{2})} - j \left( \sum_{n=N/4}^{N/2-1} x[n] \cdot W_N^{n-\frac{N}{4}} \cdot W_N^{4k(n-\frac{N}{4})} - \sum_{n=3N/4}^{N-1} x[n] \cdot W_N^{n-\frac{3N}{4}} \cdot W_N^{4k(n-\frac{3N}{4})} \right) \quad (4) \end{aligned}$$

Ισχύει:

$$\begin{aligned} W_N^{(n-\frac{N}{2})} \cdot W_N^{4k(n-\frac{N}{2})} &= -W_N^{(4k+1)n} \\ W_N^{(n-\frac{N}{4})} \cdot W_N^{4k(n-\frac{N}{4})} &= j W_N^{(4k+1)n} \\ W_N^{(n-\frac{3N}{4})} \cdot W_N^{4k(n-\frac{3N}{4})} &= -j W_N^{(4k+1)n} \end{aligned}$$

(\*)  $\Rightarrow \sum_{n=0}^{N/4-1} x[n] \cdot W_N^{(4k+1)n} + \sum_{n=N/2}^{3N/4-1} x[n] \cdot W_N^{(4k+1)n} + \sum_{n=N/4}^{N/2-1} x[n] \cdot W_N^{(4k+1)n} + \sum_{n=3N/4}^{N-1} x[n] \cdot W_N^{(4k+1)n} =$

$$= \sum_{n=0}^{N-1} x[n] \cdot W_N^n \cdot W_N^{4kn} = X[4k+1], \text{ εφ' όσον, ορίζουμε}$$

ii)  $\sum_{n=0}^{N/4-1} \{ (x[n] - x[n + \frac{N}{2}]) + j (x[n + \frac{N}{4}] - x[n + \frac{3N}{4}]) \} W_N^{3n} \cdot W_N^{4kn} =$

$$\begin{aligned} &= \sum_{n=0}^{N/4-1} x[n] \cdot W_N^{3n} \cdot W_N^{4kn} - \sum_{n=N/2}^{3N/4-1} x[n] \cdot W_N^{3(n-\frac{N}{2})} \cdot W_N^{4k(n-\frac{N}{2})} + j \left( \sum_{n=N/4}^{N/2-1} x[n] \cdot W_N^{3(n-\frac{N}{4})} \cdot W_N^{4k(n-\frac{N}{4})} - \sum_{n=3N/4}^{N-1} x[n] \cdot W_N^{3(n-\frac{3N}{4})} \cdot W_N^{4k(n-\frac{3N}{4})} \right) \quad (5) \end{aligned}$$

$$\text{για: } W_N^{3(n-\frac{N}{2})} \cdot W_N^{4k(n-\frac{N}{2})} = -W_N^{3n} W_N^{4kn}$$

$$W_N^{3(n-\frac{N}{4})} \cdot W_N^{4k(n-\frac{N}{4})} = -j W_N^{3n} \cdot W_N^{4kn}$$

$$W_N^{3(n-\frac{3N}{4})} \cdot W_N^{4k(n-\frac{3N}{4})} = j W_N^{3n} \cdot W_N^{4kn}$$

$$(*) \Rightarrow \dots = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] \cdot W_N^{3n} W_N^{4kn} = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] \cdot W_N^{(4k+3)n} = x[4k+3], \text{ (για } n \text{ από } 0 \text{ έως } N-1)$$

γ) Με τον ορισμό των παραπάνω σχέσεων με την υπόθεση  $N=16$ , προκύπτει το διάνυσμα

$$g[n] = x[n] + x[n + \frac{N}{2}], \quad n=0, \dots, \frac{N}{2}-1$$

$$f_1[n] = x[n] - x[n + \frac{N}{2}], \quad n=0, \dots, \frac{N}{2}-1$$

$$f_2[n] = x[n + \frac{N}{4}] - x[n + \frac{3N}{4}], \quad n=0, \dots, \frac{N}{4}-1$$

δ). Παρατηρείται συνολικά 17 μιγαδικοί Πολ/οί, με τη αγνότητα των πολ/οίων με το ευθείο  $W_N^0$ . Πολ/οί με  $\neq 0$  μιγαδικών περιέχει 4 πρωταρχικούς πολ/οί ενώ με  $-j$  σημαίνει 0 πρωταρχικούς πολ/οί. Από τους συνολικά 17 πολ/οί, οι 9 είναι με  $-j$ , οπότε συνολικά θα είναι:  $8 \cdot 4 = 32$  πρωτ. πολ/οί.

• Όσον αφορά τον υποεπίπεδο radix-2 FFT με  $N=16$ , παρατηρείται 17 μιγαδικοί πολ/οί, οι 7 από τους οποίους οι 7 με  $-j$ , οπότε συνολικά θα είναι:  $10 \cdot 4 = 40$  πρωτ. πολ/οί.



