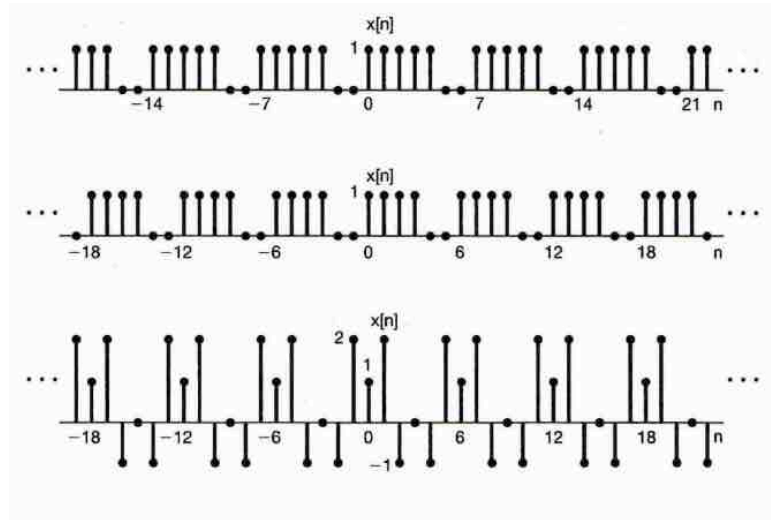
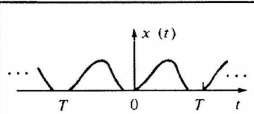
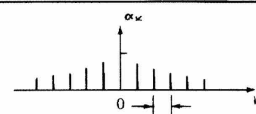
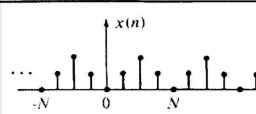
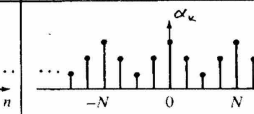
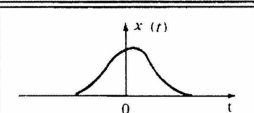
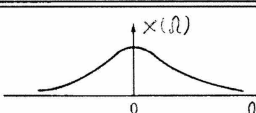
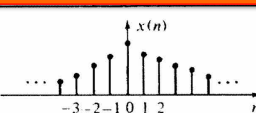
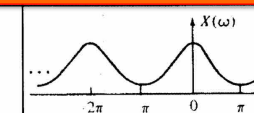


ΣΕΙΡΑ FOURIER ΔΙΑΚΡΙΤΟΥ ΧΡΟΝΟΥ



Διαφορετικοί Τύποι Μετασχηματισμού Fourier

Type of Transform	Example Signal
Fourier Transform <i>signals that are continuous and aperiodic</i>	
Fourier Series <i>signals that are continuous and periodic</i>	
Discrete Time Fourier Transform <i>signals that are discrete and aperiodic</i>	
Discrete Fourier Transform <i>signals that are discrete and periodic</i>	

		CONTINUOUS-TIME SIGNALS		DISCRETE-TIME SIGNALS	
		TIME DOMAIN	FREQUENCY-DOMAIN	TIME-DOMAIN	FREQUENCY-DOMAIN
PERIODIC SIGNALS	FOURIER SERIES	 $\alpha_k = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk\omega_0 t} dt$	 $x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \alpha_k e^{jk\omega_0 t}$	 $\alpha_k = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-jk\frac{2\pi}{N}n}$	 $x(n) = \sum_{k=0}^{N-1} \alpha_k e^{jk\frac{2\pi}{N}n}$
	CONTINUOUS AND PERIODIC	DISCRETE AND APERIODIC	DISCRETE AND PERIODIC	DISCRETE AND PERIODIC	
APERIODIC SIGNALS	FOURIER TRANSFORMS	 $X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt$	 $x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{j\omega t} d\omega$	 $X(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) e^{-j\omega n}$	 $x(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(\omega) e^{j\omega n} d\omega$
	CONTINUOUS AND APERIODIC	CONTINUOUS AND APERIODIC	DISCRETE AND APERIODIC	CONTINUOUS AND PERIODIC	

Σημ.: 1. $\omega = \omega_0 T$
 2. $X(\omega) \triangleq X(e^{j\omega})$

DTFS

Discrete Time Fourier Series (DTFS)

ΣΕΙΡΑ FOURIER ΔΙΑΚΡΙΤΟΥ ΧΡΟΝΟΥ (DTFS - DISCRETE-TIME FOURIER SERIES)

ΟΡΙΣΜΟΣ

$$\alpha_k = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}nk}$$

εξίσωση ανάλυσης

$$x(n) = \sum_{k=0}^{N-1} \alpha_k e^{j\frac{2\pi}{N}nk}$$

εξίσωση σύνθεσης

- Το διακριτό χρόνο βήμα $x(n)$ είναι περιοδικό με περίοδο N , δηλ. $x(n+N) = x(n) \forall n$
- Υπενθυμίζεται ότι οι συντελεστές Fourier $\{\alpha_k\}$, $k=0, 1, \dots, N-1$ περιγράφουν το $x(n)$ στο χώρο των συχνοτήτων, δηλαδή τα α_k αντιπροσωπεύουν το φέτρο και τη φάση που αντιστοιχεί σε κάθε συνιστώσα συχνότητας $e^{j\frac{2\pi}{N}nk}$

DTFS

- Τα $e^{j\frac{2\pi}{N}nk}$ είναι περιοδικά με περίοδο N , δηλαδή $e^{j\frac{2\pi}{N}k(n+N)} = e^{j\frac{2\pi}{N}kn}$.
Άρα και οι συντελεστές Fourier α_k είναι περιοδικοί με περίοδο N .

$$\text{Απόδειξη: } \alpha_{k+N} = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}k(n+N)} = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} = \alpha_k$$

Συνεπώς το φάσμα ενός περιοδικού ΣΔΧ $x(n)$ με περίοδο N είναι επίσης περιοδικό με περίοδο N .

Με άλλα λόγια, N διαδοχικά δείγματα του σήματος ή του φάσματος παρέχουν μια πλήρη περιγραφή του σήματος στον χρόνο ή στη συχνότητα.

Για ένα περιοδικό ΣΔΧ, η περιοδική συχνότητα $(-\pi, \pi)$ ή $(0, 2\pi)$ είναι μοναδική. Ένα ΣΔΧ με θετική περίοδο N αποτελείται από συνιστώσες συχνότητας που απέχουν κατά $\frac{2\pi}{N}$ ακτίνια ή $f = \frac{1}{N}$ κύκλους. Συνεπώς, η σειρά Fourier ενός περιοδικού ΣΔΧ x_k αποτελείται από N συνιστώσες συχνότητας το πολύ. Αυτή είναι και η κύρια διαφορά μεταξύ των σειρών Fourier για σήματα συνεχούς χρόνου και διακριτού χρόνου.

DTFS

ΑΣΚΗΣΗ Να υπολογιστεί το φάσμα του σήματος $x(n) = \cos \omega_0 n$ όταν (α) $\omega_0 = \sqrt{2}\pi$ και (β) $\omega_0 = \pi/3$.

ΛΥΣΗ (α) Για $\omega_0 = \sqrt{2}\pi \Rightarrow f_0 = 1/\sqrt{2}$. Αφού η συχνότητα f_0 είναι άρρητη, το σήμα δεν είναι περιοδικό και κατά συνέπεια δεν μπορεί να αναπτυχθεί σε σειρά Fourier.

Φυσικά το σήμα έχει κάποιο φάσμα. Αυτό αποτελείται από μία και μοναδική συνιστώσα συχνότητας στο $\omega = \omega_0 = \sqrt{2}\pi$.

(β) Για $\omega_0 = \pi/3 \Rightarrow f_0 = 1/6$ και συνεπώς το σήμα είναι περιοδικό με περίοδο $N=6$. Από τον ορισμό της σειράς Fourier α_k έχουμε:

$$\alpha_k = \frac{1}{6} \sum_{n=0}^5 x(n) e^{-j\frac{2\pi}{6}nk} \quad k=0,1,2,3,4,5$$

Πριν όμως προχωρήσουμε στον υπολογισμό των συντελεστών με βάση τη δέσμη αυτή, παρατηρούμε ότι το σήμα $x(n)$ μπορεί να εκφραστεί ως:

$$x(n) = \cos \frac{2\pi}{6}n = \frac{1}{2} e^{j\frac{2\pi}{6}n} + \frac{1}{2} e^{-j\frac{2\pi}{6}n}$$

DTFS

$$x(n) = \cos \frac{2\pi}{6}n = \frac{1}{2} e^{j\frac{2\pi}{6}n} + \frac{1}{2} e^{-j\frac{2\pi}{6}n}$$

Η σχέση αυτή δεν είναι άλλη από την εξίσωση σύνθεσης της σειράς Fourier ΔX , οπότε $\alpha_1 = \frac{1}{2}$ και $\alpha_{-1} = \frac{1}{2}$.

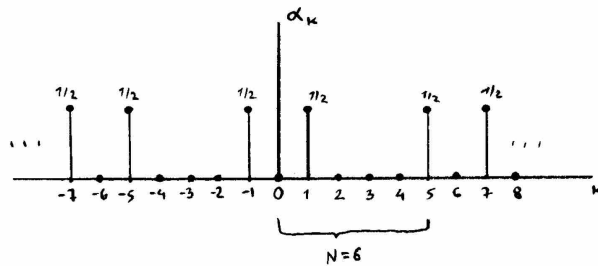
Παρατηρούμε ότι για $k=-1$ έχουμε:

$$e^{-j\frac{2\pi}{6}n} = e^{j\frac{2\pi}{6}(5-6)n} = e^{j\frac{2\pi}{6}5n}$$

γεγονός που σημαίνει ότι $\alpha_{-1} = \alpha_5$. Αυτό είναι αναμενόμενο, αφού οι συντελεστές της σειράς Fourier αποτελούν μια περιοδική ακολουθία με περίοδο N .

Τέλος οι συντελεστές είναι:

$$\alpha_0 = \alpha_2 = \alpha_3 = \alpha_4 = 0 \quad \text{και} \quad \alpha_1 = \alpha_5 = \frac{1}{2}$$



DTFS

ΑΣΚΗΣΗ Να υπολογιστούν οι φασματικοί συντελεστές του σήματος $x(n) = \sin \omega_0 n$.

ΛΥΣΗ Το σήμα αυτό είναι περιοδικό εάν η συχνότητα f είναι ρητός αριθμός. Έστω $f = \frac{1}{N}$, όπου N η περίοδος του σήματος. Άρα $\omega_0 = \frac{2\pi}{N}$.

Αναπτύσσοντας το σήμα ως άθροισμα εκθετικών μιγαδικών, έχουμε:

$$x(n) = \sin \omega_0 n = \sin \frac{2\pi}{N}n = \frac{1}{2j} e^{j\frac{2\pi}{N}n} - \frac{1}{2j} e^{-j\frac{2\pi}{N}n}$$

Συγκρίνοντας τη σχέση αυτή με εκείνη της αντίστροφης σειράς Fourier διακριτού χρόνου

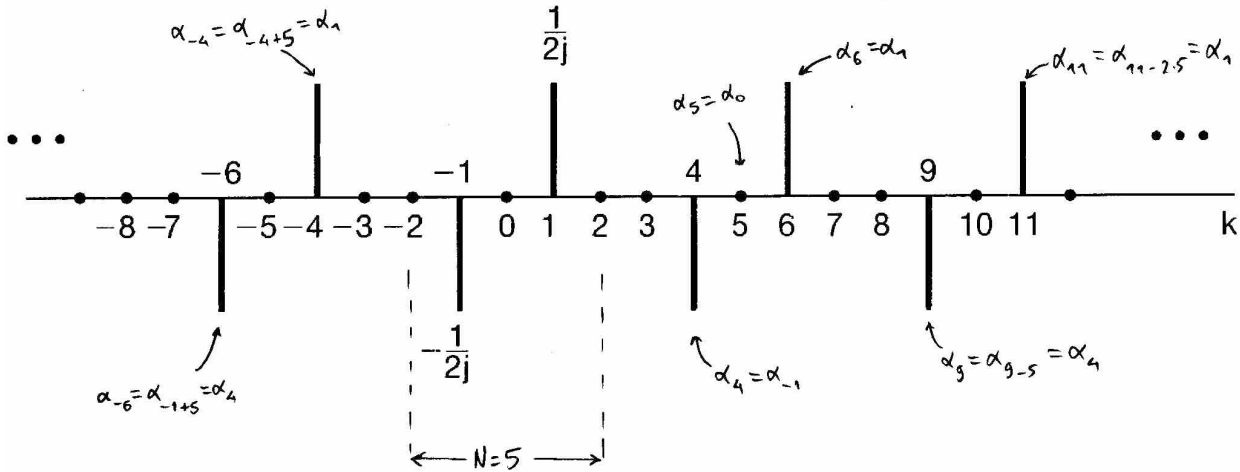
$$x(n) = \sum_{k \in \langle N \rangle} \alpha_k e^{jk\frac{2\pi}{N}n}$$

καταλήγουμε εύκολα στη διαπίστωση ότι $\alpha_1 = \frac{1}{2j}$ και $\alpha_{-1} = -\frac{1}{2j}$, ενώ όλοι οι υπόλοιποι συντελεστές είναι μηδενικοί.

Οι συντελεστές αυτοί επαναλαμβάνονται περιοδικά με περίοδο N . Για παράδειγμα ο συντελεστής $\alpha_{N+1} = \alpha_1 = \frac{1}{2j}$ και ο συντελεστής $\alpha_{N-1} = \alpha_{-1} = -\frac{1}{2j}$.

DTFS

Στο παρακάτω σχήμα δείχνονται οι φασματικοί συντελεστές του $x(n) = \sin \frac{2\pi}{5}n$.



Παρατηρείστε ότι φάνη δύο φασματικοί συντελεστές είναι τη μηδενικοί μέσα σε κάθε περίοδο του σήματος και συνεπώς η εξίσωση σύνθεσης με βάση Fourier αποτελείται φάνη από δύο όρους.

DTFS

ΑΣΚΗΣΗ Να υπολογιστούν οι φασματικοί συντελεστές του σήματος

$$x(n) = 1 + \sin\left(\frac{2\pi}{N}n\right) + 3 \cos\left(\frac{2\pi}{N}n\right) + \cos\left(\frac{4\pi}{N}n + \frac{\pi}{2}\right)$$

ΛΥΣΗ Το σήμα είναι περιοδικό με περίοδο N . Αντιπρίνοντας αυτό ως άθροισμα τριγωνικών εκθετικών, έχουμε:

$$\begin{aligned} x(n) &= 1 + \frac{1}{2j} \left(e^{j\frac{2\pi}{N}n} - e^{-j\frac{2\pi}{N}n} \right) + 3 \frac{1}{2} \left(e^{j\frac{2\pi}{N}n} + e^{-j\frac{2\pi}{N}n} \right) + \frac{1}{2} \left[e^{j\left(\frac{4\pi}{N}n + \frac{\pi}{2}\right)} + e^{-j\left(\frac{4\pi}{N}n + \frac{\pi}{2}\right)} \right] \\ &= 1 + \underbrace{\left(\frac{3}{2} + \frac{1}{2j}\right)}_{\alpha_1} e^{j\frac{2\pi}{N}n} + \underbrace{\left(\frac{3}{2} - \frac{1}{2j}\right)}_{\alpha_{-1}} e^{-j\frac{2\pi}{N}n} + \underbrace{\left(\frac{1}{2} e^{j\frac{\pi}{2}}\right)}_{\alpha_2} e^{j2\frac{2\pi}{N}n} + \underbrace{\left(\frac{1}{2} e^{-j\frac{\pi}{2}}\right)}_{\alpha_{-2}} e^{-j2\frac{2\pi}{N}n} \end{aligned}$$

Επομένως οι δυοί φανοί συντελεστές είναι:

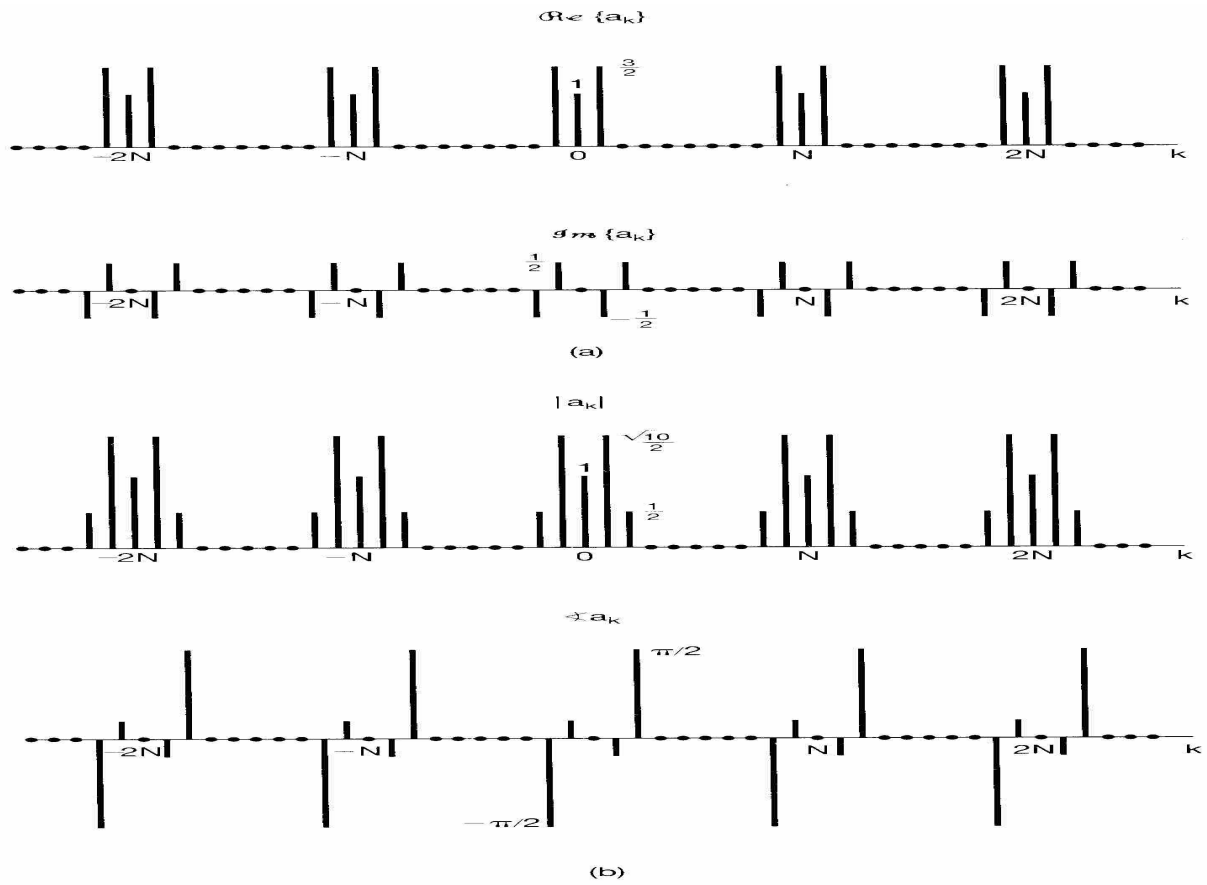
$$\alpha_0 = 1$$

$$\alpha_1 = \frac{3}{2} + \frac{1}{2j} = \frac{3}{2} - j\frac{1}{2}$$

$$\alpha_2 = \frac{1}{2}j$$

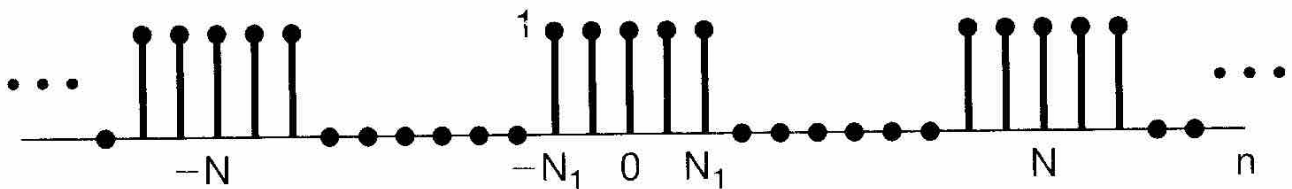
$$\alpha_{-1} = \frac{3}{2} - \frac{1}{2j} = \frac{3}{2} + j\frac{1}{2}$$

$$\alpha_{-2} = -\frac{1}{2}j$$



DTFS

ΑΣΚΗΣΗ Να υπολογιστούν οι φασματικοί συντελεστές του περιοδικού βήχματος του βήχματος.



DTFS

Λύση Πρώτα για μια περιοδική τετραγωνική κυματομορφή εύρους $2N_1+1$ και περιόδου N ,

$$\alpha_k = \frac{1}{N} \sum_{n \in \langle N \rangle} x(n) e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} = \frac{1}{N} \sum_{n=-N_1}^{N_1} 1 \cdot e^{-jk \frac{2\pi}{N} n}$$

Θέτοντας $m = n + N_1$ η τελευταία σχέση γίνεται:

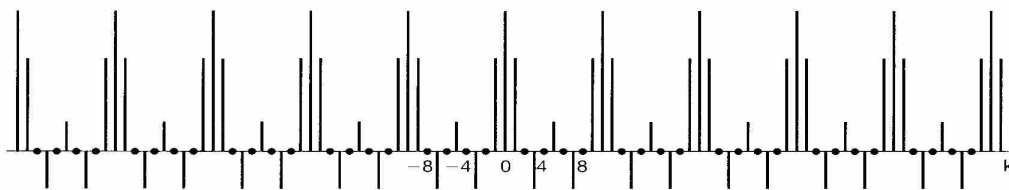
$$\begin{aligned} \alpha_k &= \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{2N_1} e^{-jk \frac{2\pi}{N} (m-N_1)} = \frac{1}{N} e^{jk \frac{2\pi}{N} N_1} \sum_{m=0}^{2N_1} e^{-jk \frac{2\pi}{N} m} = \\ &= \frac{1}{N} e^{jk \frac{2\pi}{N} N_1} \frac{1 - e^{-jk \frac{2\pi}{N} (2N_1+1)}}{1 - e^{-jk \frac{2\pi}{N}}} = \\ &= \frac{1}{N} e^{jk \frac{2\pi}{N} N_1} \frac{e^{-jk \frac{2\pi}{N} (N_1 + \frac{1}{2})} \left[e^{jk \frac{2\pi}{N} (N_1 + \frac{1}{2})} - e^{-jk \frac{2\pi}{N} (N_1 + \frac{1}{2})} \right]}{e^{-jk \frac{2\pi}{N} \cdot \frac{1}{2}} \left[e^{jk \frac{2\pi}{N} \cdot \frac{1}{2}} - e^{-jk \frac{2\pi}{N} \cdot \frac{1}{2}} \right]} = \\ &= \frac{1}{N} \frac{\sin \left[k \frac{2\pi}{N} (N_1 + \frac{1}{2}) \right]}{\sin \left[k \frac{\pi}{N} \right]} \quad \text{για } k \neq 0, \pm N, \pm 2N, \dots \end{aligned}$$

και

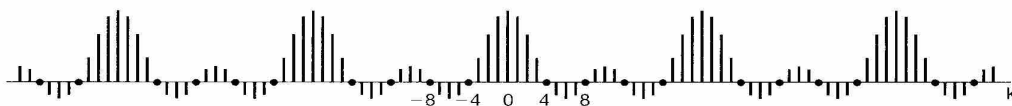
$$\alpha_k = \frac{2N_1+1}{N} \quad \text{για } k=0, \pm N, \pm 2N, \dots$$

DTFS

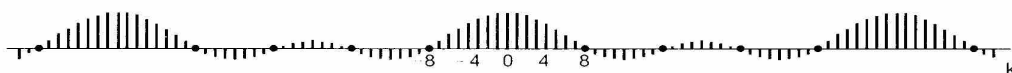
Οι συντελεστές της σειράς Fourier της περιοδικής τετραγωνικής κυματομορφής για $N_1=2$ και για (α) $N=10$, (β) $N=20$, (γ) $N=40$, δίνονται στο σχήμα που ακολουθεί.



(α)



(β)



(γ)

Πανόραμα Μετασχηματισμών Fourier

	ΣΥΝΕΧΟΥΣ ΧΡΟΝΟΥ	ΔΙΑΚΡΙΤΟΥ ΧΡΟΝΟΥ
ΠΕΡΙΟΔΙΚΟ	<p>Σειρά Fourier</p> $x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \alpha_k e^{jk\Omega t}$ $\alpha_k = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk\Omega t} dt$	<p>Σειρά Fourier</p> $x(n) = \sum_{k=0}^{N-1} \alpha_k e^{jk\frac{2\pi}{N}n}$ $\alpha_k = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-jk\frac{2\pi}{N}n}$
ΜΗ-ΠΕΡΙΟΔΙΚΟ	<p>Μετασχηματισμός Fourier</p> $x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\Omega) e^{j\Omega t} d\Omega$ $X(\Omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\Omega t} dt$	<p>Μετασχηματισμός Fourier</p> $x(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega$ $X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) e^{-j\omega n}$



<https://www.youtube.com/watch?v=OMdUYrKMZjE>



<https://www.youtube.com/watch?v=pwnI72A4vCE>