

HY215 - Εφαρμοσμένα Μαθηματικά για Μηχανικούς

ΔΙΑΛΕΞΗ 6^Η

- Σειρές Fourier



• Προσεγγίσεις σημάτων από σήματα (Reminder)

- Χρησιμοποιώντας διαδικασίες όπως αυτές που είδαμε, μπορεί κανείς να δείξει ότι:

1. Το σύνολο \mathbb{E} έχει στοιχεία ορθογώνια μεταξύ τους:

$$\int_0^{T_0} e^{j2\pi k f_0 t} e^{-j2\pi l f_0 t} dt = \int_0^{T_0} e^{j2\pi(k-l)f_0 t} dt = \begin{cases} T_0, & k = l \\ 0, & k \neq l \end{cases}$$

2. Το σύνολο \mathbb{E} είναι πλήρες όταν $N \rightarrow +\infty$, υπό την έννοια της ελάχιστης ενέργειας σφάλματος

- Άρα το σύνολο

$$\mathbb{E} = \left\{ e^{j2\pi k f_0 t} \right\}_{k=-\infty}^{+\infty}, \quad k \in \mathbb{Z}$$

αποτελεί βάση του χώρου

- Οπότε

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} X_k e^{j2\pi k f_0 t}$$

- Ποιά είναι όμως επιτέλους αυτά τα X_k ????

Ορθογωνιότητα στο \mathbb{C} :

$$\int_{t_1}^{t_2} x(t)y^*(t)dt = 0$$

Ισότητα υπό την έννοια της ελάχιστης ενέργειας σφάλματος!

- **Σειρές Fourier**

- Ένα περιοδικό πραγματικό σήμα $x(t)$ με περίοδο T_0 μπορεί να γραφεί ως

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} X_k e^{j2\pi k f_0 t}$$

η οποία σχέση ονομάζεται **εκθετική Σειρά Fourier**

- Οι συντελεστές X_k ονομάζονται **συντελεστές Fourier**, αποτελούν το **εσωτερικό γινόμενο σε μια περίοδο μεταξύ του περιοδικού σήματος και των μελών της οικογένειας \mathbb{E}** , και δίνονται από τη σχέση

$$X_k = \frac{1}{T_0} \langle x(t), e^{j2\pi k f_0 t} \rangle = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t) e^{-j2\pi k f_0 t} dt \in \mathbb{C}$$

- Η εκθετική σειρά Fourier μπορεί να περιγράψει **και μιγαδικά** περιοδικά σήματα
- Για **πραγματικά** σήματα, οι συντελεστές είναι συζυγώς συμμετρικοί ως προς k

$$X_{-k} = X_k^*$$

- Ας το δείξουμε

- Σειρές Fourier

$$X_{-k} = X_k^*$$

$$X_{-k} = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t) e^{-j2\pi(-k)f_0 t} dt = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t) e^{j2\pi k f_0 t} dt$$

①

$$X_k^* = \left[\frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t) e^{-j2\pi k f_0 t} dt \right]^* = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} (x(t) e^{-j2\pi k f_0 t})^* dt = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x^*(t) e^{j2\pi k f_0 t} dt$$

- Όμως το σήμα στο χρόνο είναι πραγματικό, άρα $x(t) = x^*(t)$

$$X_k^* = \left[\frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t) e^{-j2\pi k f_0 t} dt \right]^* = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x^*(t) e^{j2\pi k f_0 t} dt = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t) e^{j2\pi k f_0 t} dt$$

②

- Από τις σημειωμένες σχέσεις, ισχύει το ζητούμενο.

• Σειρές Fourier

- Όταν το σήμα είναι πραγματικό, μπορούμε να γράψουμε την **τριγωνομετρική Σειρά Fourier** ως:

$$x(t) = X_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} 2|X_k| \cos(2\pi k f_0 t + \phi_k)$$

με $|X_k|$ το μέτρο και ϕ_k τη φάση του k -οστού συντελεστή

$$\begin{aligned} x(t) &= X_0 + \sum_{k=-\infty, k \neq 0}^{+\infty} X_k e^{j2\pi k f_0 t} = X_0 + \sum_{k=-\infty}^{-1} X_k e^{j2\pi k f_0 t} + \sum_{k=1}^{+\infty} X_k e^{j2\pi k f_0 t} \\ &= X_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} X_{-k} e^{-j2\pi k f_0 t} + \sum_{k=1}^{+\infty} X_k e^{j2\pi k f_0 t} \quad X_{-k} = X_k^* \quad X_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} X_k^* e^{-j2\pi k f_0 t} + \sum_{k=1}^{+\infty} X_k e^{j2\pi k f_0 t} \\ &= X_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} |X_k| e^{-j\phi_k} e^{-j2\pi k f_0 t} + \sum_{k=1}^{+\infty} |X_k| e^{j\phi_k} e^{j2\pi k f_0 t} \\ &= X_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} [|X_k| e^{-j\phi_k} e^{-j2\pi k f_0 t} + |X_k| e^{j\phi_k} e^{j2\pi k f_0 t}] \end{aligned}$$

$X_k = |X_k| e^{j\phi_k}$

$X_k^* = |X_k| e^{-j\phi_k}$

• Σειρές Fourier

$$e^{j\theta} + e^{-j\theta} = 2 \cos(\theta)$$

$$= X_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} [|X_k| e^{-j\phi_k} e^{-j2\pi k f_0 t} + |X_k| e^{j\phi_k} e^{j2\pi k f_0 t}]$$

$$= X_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} |X_k| [e^{-j\phi_k} e^{-j2\pi k f_0 t} + e^{j\phi_k} e^{j2\pi k f_0 t}]$$

$$= X_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} |X_k| [e^{-j(2\pi k f_0 t + \phi_k)} + e^{j(2\pi k f_0 t + \phi_k)}]$$

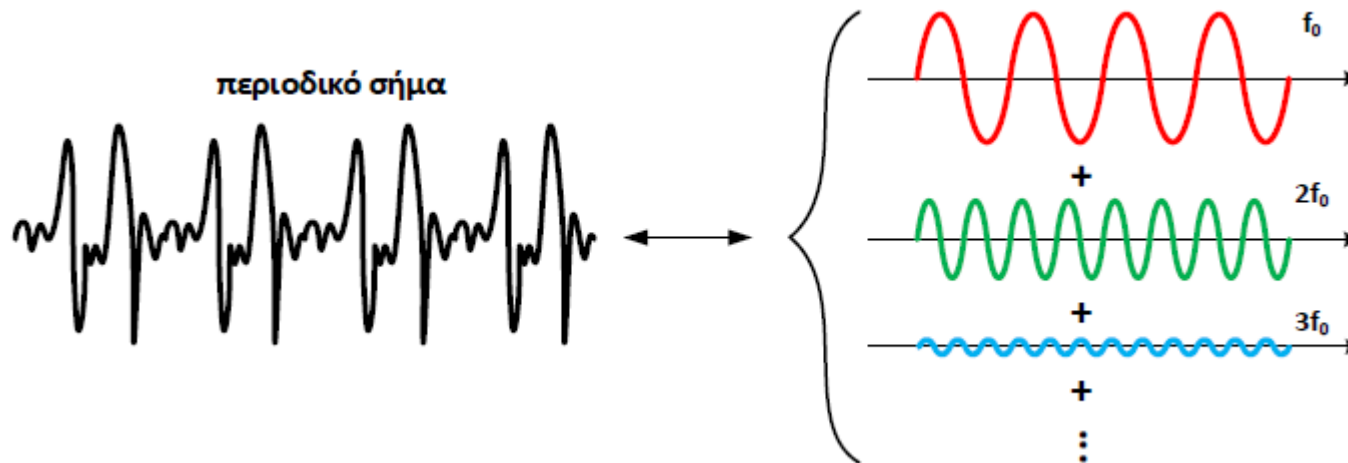
$$= X_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} 2|X_k| \cos(2\pi k f_0 t + \phi_k)$$

• **Προσοχή:** η παραπάνω σχέση ισχύει μόνο για πραγματικά σήματα

- ... και πολλές φορές στην πράξη δεν είναι απλό (ή και «κομψό») να εξαχθεί από την εκθετική Σειρά Fourier

• Σειρές Fourier

- Η Σειρά Fourier αναλύει ένα πραγματικό περιοδικό σήμα με περίοδο $T_0 = \frac{1}{f_0}$ σε απείρου – εν γένει – πλήθους ημίτονα με συχνότητες kf_0



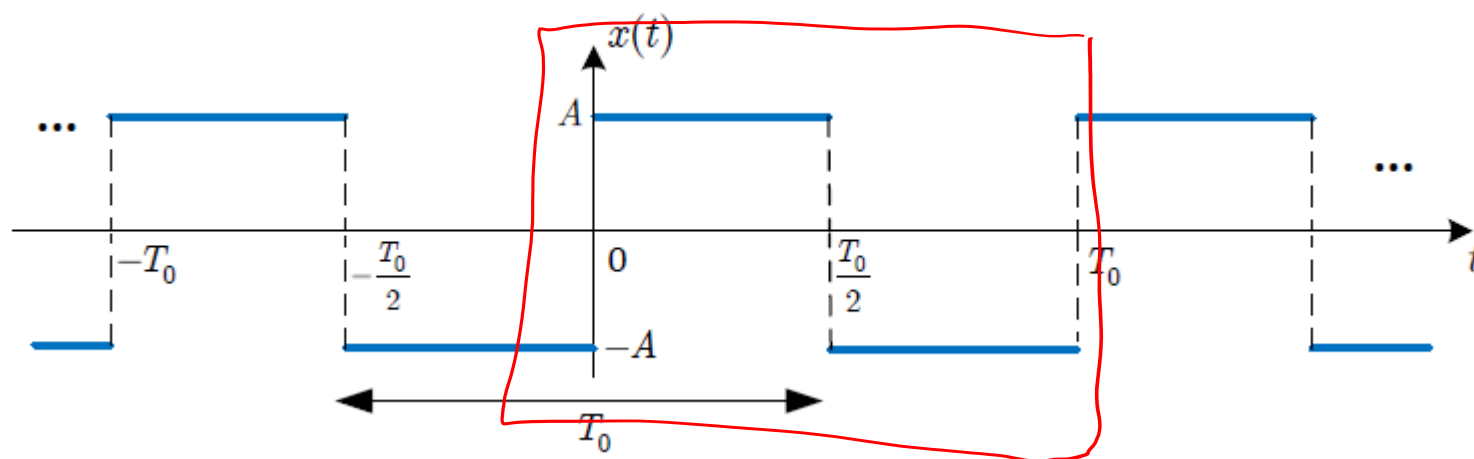
- Εναλλακτικά, αναλύει ένα οποιοδήποτε περιοδικό σήμα (πραγματικό ή μη) με περίοδο $T_0 = \frac{1}{f_0}$ σε απείρου – εν γένει – πλήθους μιγαδικά εκθετικά σήματα με συχνότητες kf_0
- Σημειώστε ότι η τιμή του συντελεστή για $k = 0$ υπολογίζεται συνήθως ξεχωριστά ως

$$X_0 = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t) dt$$

• Παράδειγμα:

○ Αναπτύξτε σε Σειρά Fourier το σήμα που περιγράφεται σε μια περίοδό του ω

$$x_{T_0}(t) = \begin{cases} A, & 0 \leq t < \frac{T_0}{2} \\ -A, & \frac{T_0}{2} < t < T_0 \end{cases}$$



Είναι

$$\begin{aligned} X_0 &= \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t) dt = \frac{1}{T_0} \int_0^{\frac{T_0}{2}} A dt + \frac{1}{T_0} \int_{\frac{T_0}{2}}^{T_0} (-A) dt = \frac{1}{T_0} A t \Big|_{t=0}^{t=\frac{T_0}{2}} + \\ &+ (-A) t \cdot \frac{1}{T_0} \Big|_{t=\frac{T_0}{2}}^{t=T_0} = \frac{1}{T_0} A \left(\frac{T_0}{2} - 0 \right) - \frac{A}{T_0} \left(T_0 - \frac{T_0}{2} \right) = \frac{A}{2} - \frac{A}{2} = 0 \Leftrightarrow \boxed{X_0 = 0} \end{aligned}$$

- Παράδειγμα:

Είναι

$$e^{\pm j2\pi k} = (e^{\pm j2\pi})^k = 1^k = 1$$

$$\begin{aligned}
 X_k &= \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t) e^{-j2\pi k f_0 t} dt = \frac{1}{T_0} \int_0^{\frac{T_0}{2}} A e^{-j2\pi k f_0 t} dt + \frac{1}{T_0} \int_{\frac{T_0}{2}}^{T_0} (-A) e^{-j2\pi k f_0 t} dt \quad f_0 T_0 = 1 \\
 &= \frac{A}{T_0} \int_0^{\frac{T_0}{2}} e^{-j2\pi k f_0 t} dt - \frac{A}{T_0} \int_{\frac{T_0}{2}}^{T_0} e^{-j2\pi k f_0 t} dt \\
 &= \frac{A}{T_0} \left(\frac{1}{-j2\pi k f_0} \right) e^{-j2\pi k f_0 t} \Big|_{t=0}^{t=\frac{T_0}{2}} - \frac{A}{T_0} \left(\frac{1}{-j2\pi k f_0} \right) e^{-j2\pi k f_0 t} \Big|_{t=\frac{T_0}{2}}^{t=T_0} \\
 &= -\frac{A}{j2\pi k f_0 T_0} \left(e^{-j2\pi k f_0 \frac{T_0}{2}} - 1 \right) + \frac{A}{j2\pi k f_0 T_0} \left(e^{-j2\pi k f_0 T_0} - e^{-j2\pi k f_0 \frac{T_0}{2}} \right) \\
 &= -\frac{A}{j2\pi k} \left(e^{-j\pi k} - 1 \right) + \frac{A}{j2\pi k} \left(e^{-j2\pi k} - e^{-j\pi k} \right) \\
 &= \frac{A}{j2\pi k} \left(1 - e^{-j\pi k} + \underbrace{e^{-j2\pi k} - e^{-j\pi k}}_1 \right) \\
 &= \frac{A}{j2\pi k} \left(2 - e^{-j\pi k} - e^{-j\pi k} \right)
 \end{aligned}$$

$\int e^{at} dt = \frac{1}{a} e^{at} + c$

• Παράδειγμα:

$$e^{\pm j\pi k} = (e^{\pm j\pi})^k = \cos(\pi k) = (-1)^k$$

$$\frac{1}{j} = -j = e^{-j\frac{\pi}{2}}$$

$$= \frac{A}{j2\pi k} (2 - e^{-j\pi k} - e^{-j\pi k})$$

$$= \frac{A}{j\cancel{2}\pi k} (\cancel{2} - \cancel{2}e^{-j\pi k}) = \frac{A}{j\pi k} (1 - e^{-j\pi k})$$

$$= \frac{A}{j\pi k} (1 - (-1)^k) = \frac{A}{\pi k} (1 - (-1)^k) e^{-j\frac{\pi}{2}}, \quad \forall k \neq 0$$

$$= \begin{cases} 0, & k \text{ άρτια} \\ \frac{2A}{\pi k} e^{-j\frac{\pi}{2}}, & k \text{ περιττή} \end{cases} \cdot \text{Οποτε θα έχουμε}$$

Εκθετική
Σ.Φ.

$$x(t) = \sum_{\substack{k=-\infty \\ k \text{ περιττή}}}^{+\infty} \underbrace{\frac{2A}{\pi k} e^{-j\frac{\pi}{2}}}_{X_k, k \text{ περιττή}} \cdot e^{j2\pi k f_0 t} = \frac{2A}{\pi} \sum_{\substack{k=-\infty \\ k \text{ περιττή}}}^{+\infty} \frac{1}{k} e^{-j\frac{\pi}{2}} \cdot e^{j2\pi k f_0 t}$$

Είλεος,

$$x(t) = \cancel{X_0} + \sum_{k=1, \text{ περιττή}}^{+\infty} 2|X_k| \cos(2\pi k f_0 t + \phi_k) = \sum_{\substack{k=1 \\ k \text{ περιττή}}}^{+\infty} \frac{4A}{\pi k} \cos(2\pi k f_0 t - \frac{\pi}{2})$$

- Παράδειγμα:

Βρίκαμε ότι $X_k = \frac{2A}{\pi k} e^{-j\frac{\pi}{2}}$, k περιττά, $X_0 = 0$

Η πραγματική μορφή θα είναι

$$X_k = |X_k| e^{j\varphi_k} = \frac{2A}{\pi |k|} e^{-j\frac{\pi}{2}}, \quad k \text{ περιττά}, \quad X_0 = 0$$

$-\infty < k < +\infty$, άρα θέλαμε $| \cdot |$.

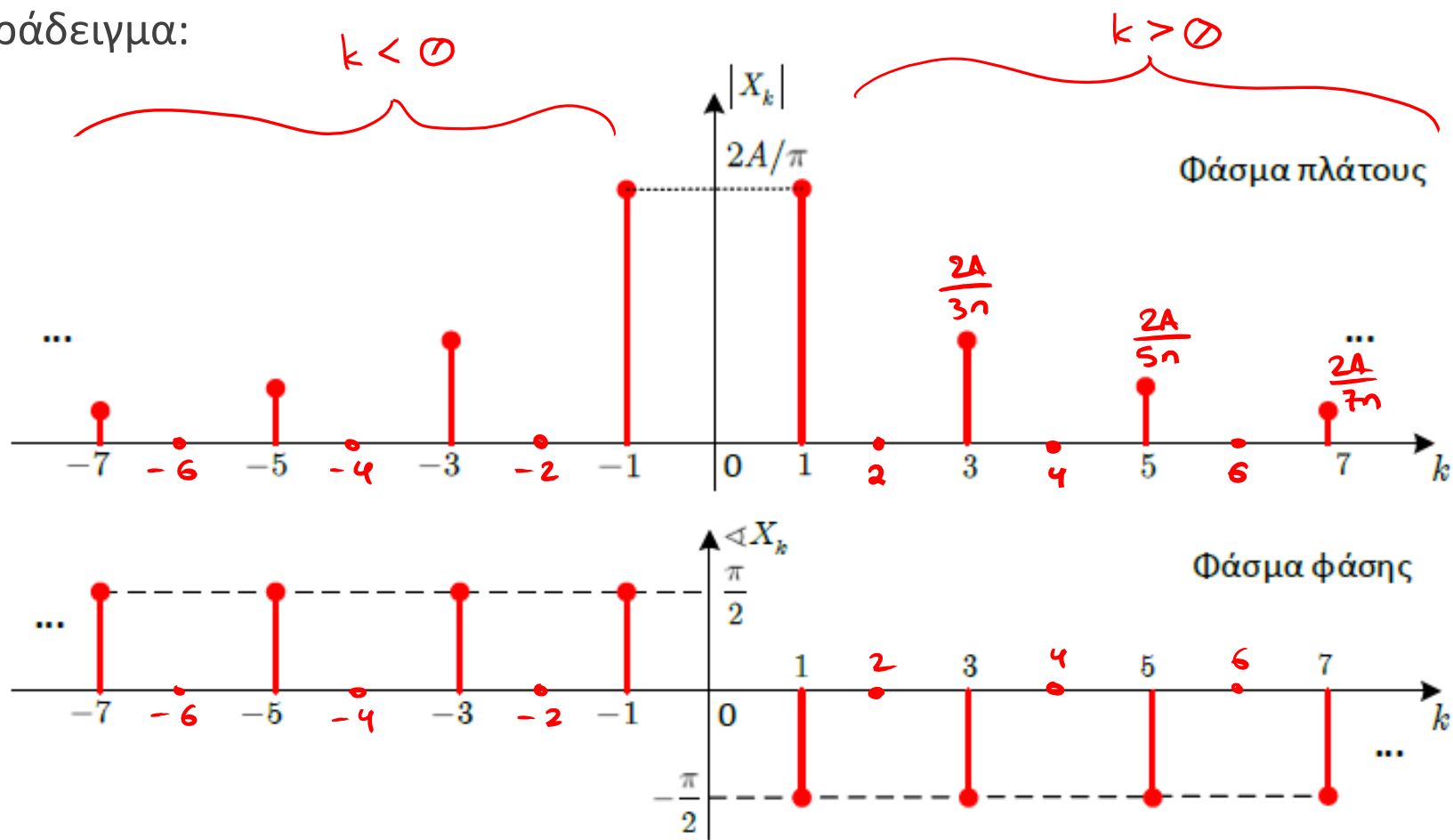
As σχεδιάσαμε τα φάσματα πλάτους και φάσης. Ο πιο εύκολος τρόπος είναι να σχεδιάσαμε τα φάσματα για $k \geq 0$, και μετά λόγω άρτια* και περιττά* συμμετρίας αντίστοιχα (πλάτος και φάση), να σχεδιάσαμε τα φάσματα για $k < 0$.

Άρα για $k \geq 0$,

$$|X_k| = \begin{cases} 0, & k=0, k \text{ άρτια} \\ \frac{2A}{\pi k}, & k \text{ περιττά} \end{cases}, \quad \varphi_k = \begin{cases} 0, & k=0 \\ & k \text{ άρτια} \\ -\frac{\pi}{2}, & k \text{ περιττά} \end{cases}$$

* $x(t) \in \mathbb{R}$!

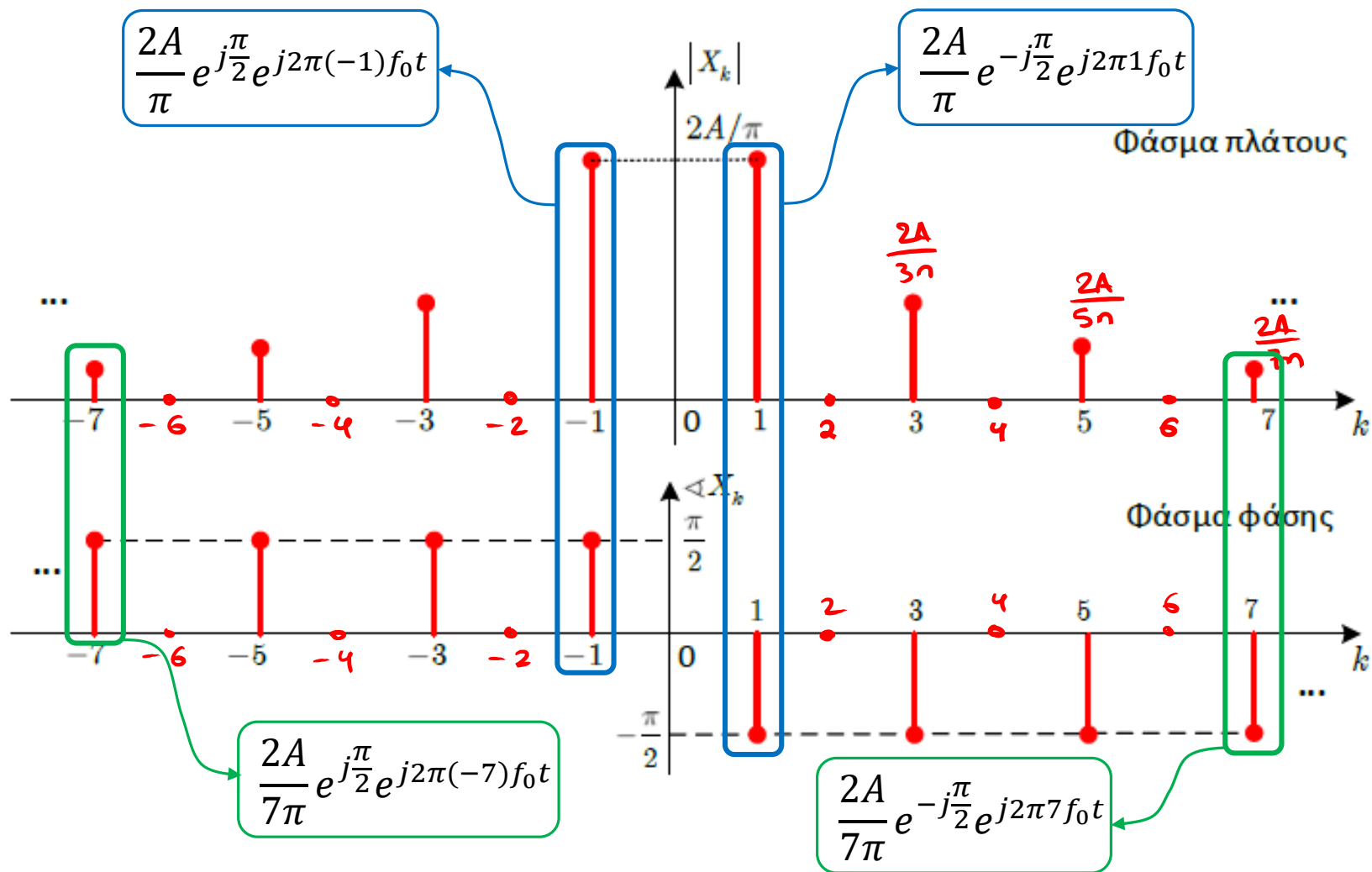
• Παράδειγμα:



- Προτιμούμε να αναπαριστούμε τον οριζόντιο άξονα σε «διακριτές συχνότητες $k f_0$ » αντί ως ένα συνεχή άξονα του f , όπως κάναμε στα αρχικά παραδείγματα
 - Χρησιμοποιούμε το δείκτη k της θεμελιώδους συχνότητας για βαθμονόμηση του άξονα
- Οι συχνότητες ονομάζονται αρμονικές

• Παράδειγμα:

① $e^{j\theta} + e^{-j\theta} = 2 \cos(\theta)$



① $x(t) = \frac{4A}{\pi} \cos\left(2\pi f_0 t - \frac{\pi}{2}\right) + \frac{4A}{7\pi} \cos\left(2\pi 7 f_0 t - \frac{\pi}{2}\right) + \dots$

- Σειρές Fourier

- Python code

```
import numpy as np
import matplotlib.pyplot as plt

# Parameters
A = 2
T0 = 3
f0 = 1/T0
N = 41
k = np.arange(-N,N+2,2)

# Time axis
dt = 0.001
t = np.arange(0, 4*T0, dt)

# Fourier Coefficients
Xk = (2.0*A/(np.pi*k)) * np.exp(-1j*np.pi/2.0)
X0 = 0

# Synthesis
x = np.zeros(t.shape)

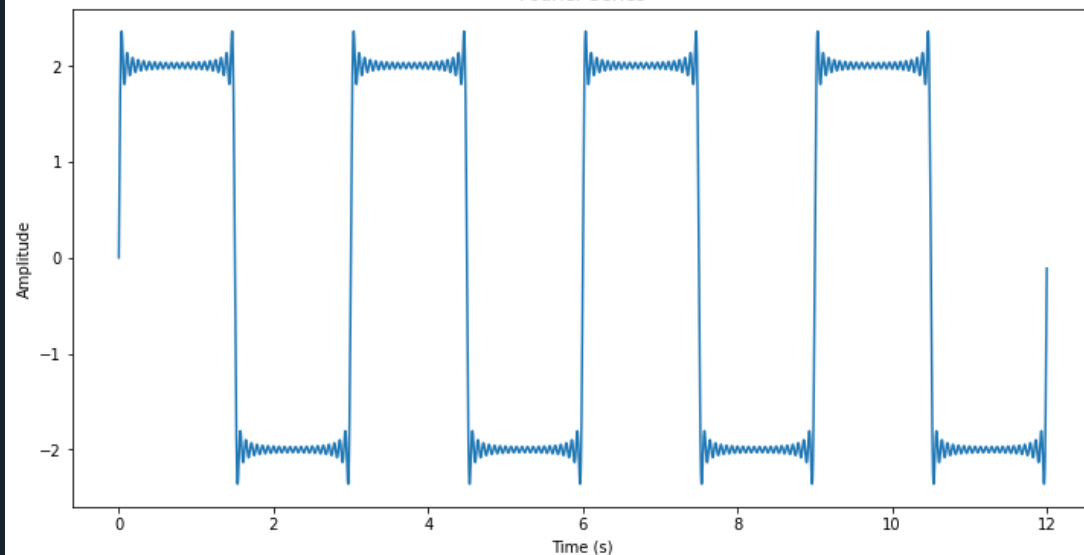
for i in range(0,len(k)):
    x = x + Xk[i]*np.exp(1j*2*np.pi*k[i]*f0*t)

x = x + X0
plt.plot(t,x)
plt.title('Fourier Series')
plt.xlabel('Time (s)')
plt.ylabel('Amplitude')
```

$$\sum_{k=-41}^{41} X_k e^{j\frac{2\pi k}{3}t}$$

k περιπτώ

Fourier Series



Συνεχίζεται... 😊

