### • Мотивација

Со Фуриеов ред можат да се одредат излезни сигнали од линеарни временски непроменливи системи на чиј влез делуваат периодични влезни сигнали

- Основна идеја. Сигналите да се претстават како линеарна комбинација од **базични сигнали**, кои ги поседуваат следните особини
  - Да може со нивна помош да се претстави голема класа на сигнали
  - Одзивот на LTI систем да биде едноставен за одредување (линеарна комбинација на одзивите на овие базични сигнали)



ако 
$$x(t) = a_1 \phi_1(t) + a_2 \phi_2(t) + \dots$$
  
 $\phi_k(t) \Rightarrow \varphi_k(t)$ 

и системот е линеарен

тогаш: 
$$y(t) = a_1 \varphi_1(t) + a_2 \varphi_2(t) + ...$$

Слично за дикретни системи

• Критериум за избор на базични сигнали

Избор на  $\phi_k(t)$  или  $\phi_k[n]$  таков да:

- широка класа на сигнали може да се претстави како линеарна комбинација на функции  $\phi_{\mathbf{k}}$
- одзивот на функциите  $\phi_{\mathbf{k}}$  едноставно може се одреди

 Избор на базични сигнали кој не доведе до конволуциска сума и конволуциски интеграл кај LTI системи

#### аналогни системи:

$$\phi_k(t) = \delta(t - k\Delta)$$

$$\varphi_k(t) = h(t - k\Delta)$$

⇒ Конволуциски интеграл

### дискретни системи:

$$\phi_k[n] = \delta[n-k]$$

$$\varphi_k[n] = h[n-k]$$

⇒ Конволуциска сума

Комплексни експоненцијални функции како базични функции

$$\phi_k(t) = e^{s_k t}$$
  $s_k$  комплексен број  $\phi_k[n] = z_k^n$   $z_k$  комплексен број

$$\phi_k[n] = z_k^n$$
  $z_k$  комплексен број

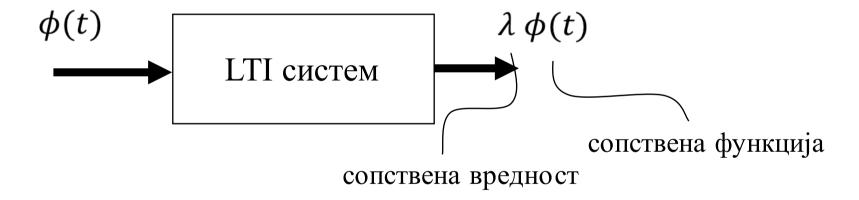
Фуриеова анализа:

аналогни: 
$$s_{k} = j\omega_{k}$$
  $\phi_{k}(t) = e^{j\omega_{k}t}$ 

аналогни: 
$$s_k=j\omega_k$$
  $\phi_k(t)=e^{j\omega_k t}$  дигитални:  $|z_k|=1$   $\phi_k[n]=e^{j\Omega_k n}$ 

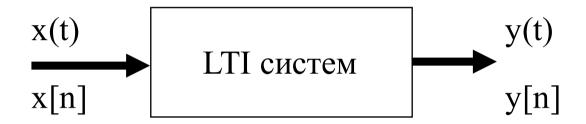
## Сопствени функции

• Сопствена функција на систем сигнал за кој излезниот сигнал има ист облик како влезниот сигнал помножен со константа



## Сопствени функции

• Значење на комплексни експоненцијални функции

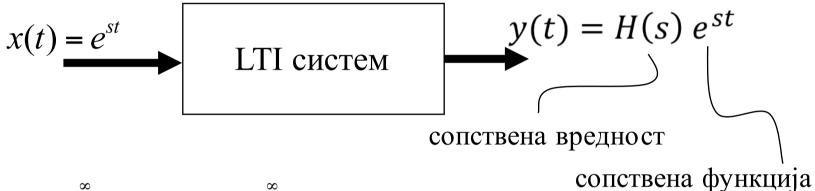


$$x(t) = e^{st} \Rightarrow y(t) = H(s)e^{st}$$

Одзивот на LTI систем на комплексна експоненцијална функција е истата експоненцијална функција со променета амплитуда.

### Експоненцијални сигнали

### CT LTI систем



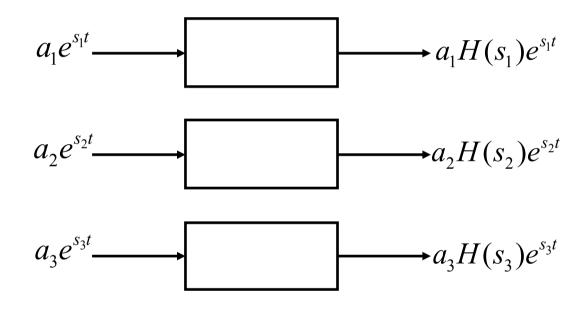
$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)x(t-\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)e^{s(t-\tau)}d\tau$$

$$y(t) = e^{st} \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)e^{-s\tau} d\tau = H(s)e^{st}$$

$$H(s) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{-s\tau} d\tau$$

# Експоненцијални сигнали

### • суперпозиција



$$x(t) = \sum_{k} \underline{a_k} e^{s_k t}$$
 
$$y(t) = \sum_{k} a_k H(s_k) e^{s_k t}$$

### Експоненцијални сигнали

### Пример

LTI систем е претставен со следната релација

$$y(t) = x(t-3)$$

- Нека влезен сигнал е  $x(t) = e^{j2t}$
- Излезниот сигнал ќе биде  $y(t) = e^{j2(t-3)} = e^{-j6}e^{j2t}$

$$y(t) = H(j2)e^{j2t}$$

$$H(j2) = e^{-j6}$$

$$h(t) = ?$$
  $h(t) = \delta(t-3)$ 

$$h(t) = ? \qquad h(t) = \delta(t-3)$$

$$H(s) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)e^{-s\tau}d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} \delta(\tau-3)e^{-s\tau}d\tau = e^{-3s}$$

$$H(s)|_{s=2j} = e^{-j6}$$

- Сега за сега се фокусираме на множеството на комплексни експоненцијални функции
  - $s=j\omega$  чисто имагинарни, односно сигнали во форма  $e^{j\omega t}$

• Ова води до Фуриова репрезентација на периодични сигнали

### • Периодичен сигнал

$$x(t) = x(t+T)$$
 за секое  $t$ 

најмалото Т е основен период

$$\omega_0 = \frac{2\pi}{T}$$
 основна фреквенција

-  $e^{j\omega_0 t}$  е периодична функција со период Т

множество на базични функции поврзани со  $e^{j\omega_0 t}$ ,

$$\phi_k(t) = e^{jk\omega_0 t} = e^{jk\frac{2\pi}{T}t}, k = 0, \pm 1, \pm 2,...$$

Секој од овие сигнали има основна фреквенција која е мултипл од  $\omega_0$ , и секоја е периодична со T ( за  $|k| \ge 2$ , основниот период е T/k).

■ Линеарна комбинација на овие експоненцијални функции

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk(2\pi/T)t}$$

### претставува Фуриеов ред

- Периодичен со Т
- $\{a_k\}$  Фуриеови коефициенти
- k = 0 константен член (нулти хармоник)
- k = +/-1 прв (основен) хармоник
- k = +/-2 втор хармоник
- k = +/-N N-ти хармоник

### Пример

 $a_0 = 1$ 

$$x(t) = \sum_{k=-3}^{3} a_k e^{jk\omega_0 t} = \sum_{k=-3}^{3} a_k e^{jk2\pi t}$$

$$a_0 = 1$$

$$a_1 = a_{-1} = \frac{1}{4}$$

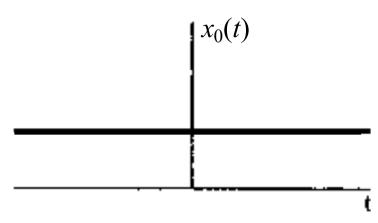
$$a_2 = a_{-2} = \frac{1}{2}$$

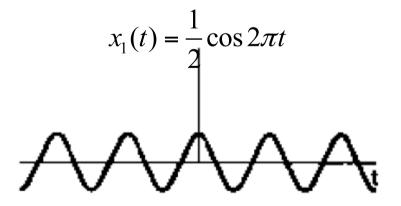
$$a_3 = a_{-3} = \frac{1}{3}$$

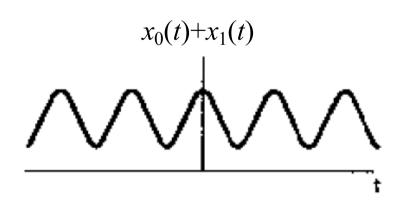
$$x(t) = 1 + \frac{1}{4} (e^{j2\pi t} + e^{-j2\pi t}) + \frac{1}{2} (e^{j4\pi t} + e^{-j4\pi t}) + \frac{1}{3} (e^{j6\pi t} + e^{-j6\pi t})$$

$$x(t) = 1 + \frac{1}{2} \cos 2\pi t + \cos 4\pi t + \frac{2}{3} \cos 6\pi t$$

■ Пример  $x(t) = 1 + \frac{1}{2}\cos 2\pi t + \cos 4\pi t + \frac{2}{3}\cos 6\pi t$ 

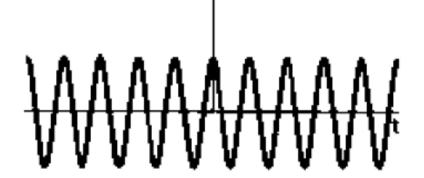




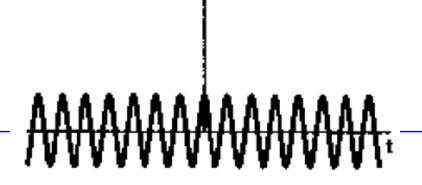


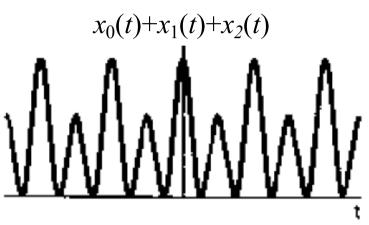
Пример  $x(t) = 1 + \frac{1}{2}\cos 2\pi t + \cos 4\pi t + \frac{2}{3}\cos 6\pi t$ 

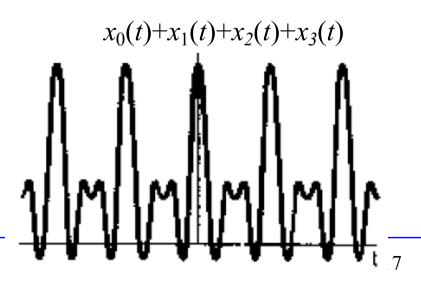
$$x_2(t) = \cos 4\pi t$$



$$x_3(t) = \frac{2}{3}\cos 6\pi t$$







# Други форми на Фуриеов ред (за реални сигнали)

Други форми на Фуриеов ред 
$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t}$$
 \*\*\*

$$x^*(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k^* e^{-jk\omega_0 t}$$

за реален сигнал x(t),  $x^*(t) = x(t)$ .

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k^* e^{-jk\omega_0 t},$$
 замена на  $k$  со  $-k$ ,

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_{-k}^* e^{jk\omega_0 t}$$
и споредба со \*\*\*,

$$\Rightarrow$$

$$a_k = a_{-k}^*$$
, или  $a_k^* = a_{-k}$ .

$$x(t) = a_0 + \sum_{k=1}^{\infty} \left[ a_k e^{jk\omega_0 t} + a_{-k} e^{-jk\omega_0 t} \right]$$

# Други форми на Фуриеов ред (за реални сигнали)

• Други форми на Фуриеов ред

$$x(t) = a_0 + \sum_{k=1}^{\infty} \left[ a_k e^{jk\omega_0 t} + a_k^* e^{-jk\omega_0 t} \right] = a_0 + \sum_{k=1}^{\infty} 2\operatorname{Re}\left\{ a_k e^{jk\omega_0 t} \right\}.$$

Ako 
$$a_k = A_k e^{j\theta_k}$$
,  $x(t) = a_0 + \sum_{k=1}^{\infty} 2 \operatorname{Re} \{ A_k e^{j(k\omega_0 t + \theta_k)} \}$ .

$$\Rightarrow x(t) = a_0 + 2\sum_{k=1}^{\infty} A_k \cos(k\omega_0 t + \theta_k)$$

Aко 
$$a_k = B_k + jC_k$$
,

$$x(t) = a_0 + 2\sum_{k=1}^{\infty} \left[ B_k \cos k\omega_0 t - C_k \sin k\omega_0 t \right].$$

- Како ги одредуваме коефициентите?
- На пример,

$$x(t) = \cos 4\pi t + 2\sin 8\pi t$$

$$x(t) = \frac{1}{2} \left[ e^{j4\pi t} + e^{-j4\pi t} \right] + \frac{2}{2j} \left[ e^{j8\pi t} - e^{-j8\pi t} \right]$$

$$a_0 = 0$$

$$a_1 = a_{-1} = \frac{1}{2}$$
 $\omega_0 = 4\pi$ 

$$\omega_0 = 4\pi \qquad T = \frac{2\pi}{\omega_0} = \frac{2\pi}{4\pi} = \frac{1}{2}$$

$$a_2 = \frac{1}{j}$$

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

$$a_3 = 0$$

$$a_{-3} = 0$$

• Како ги одредуваме коефициентите?

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t}$$

со множење на двете страни со  $e^{-jn\omega_0 t}$ 

$$x(t)e^{-jn\omega_0 t} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} e^{-jn\omega_0 t}$$

и интегралење од 0 до T

$$\int_{0}^{T} x(t)e^{-jn\omega_{0}t}dt = \int_{0}^{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_{k}e^{jk\omega_{0}t}e^{-jn\omega_{0}t}dt$$

Како ги одредуваме коефициентите?

со промена на редоследот на интегралот и сумата

$$\int_{0}^{T} x(t)e^{-jn\omega_{0}t}dt = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_{k} \left[ \int_{0}^{T} e^{j(k-n)\omega_{0}t}dt \right]$$

$$\int_{0}^{T} e^{j(k-n)\omega_0 t} dt = \int_{0}^{T} \cos(k-n)\omega_0 t dt + i \int_{0}^{T} \sin(k-n)\omega_0 t dt$$

$$\int_{0}^{T} e^{j(k-n)\omega_{0}t} dt = \begin{cases} T & k=n\\ 0 & k \neq n \end{cases}$$

$$\int_{0}^{T} x(t)e^{-jn\omega_{0}t}dt = a_{n}T$$

$$a_n = \frac{1}{T} \int_0^T x(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

### • Фуриеов пар

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk(2\pi/T)t}$$

$$a_k = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk\omega_0 t} dt = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk(2\pi/T)t} dt$$

израз за синтеза

израз за анализа

Пример  $x(t) = 1 + \sin \omega_0 t + 2\cos \omega_0 t + \cos(2\omega_0 t + \frac{\pi}{4})$ 

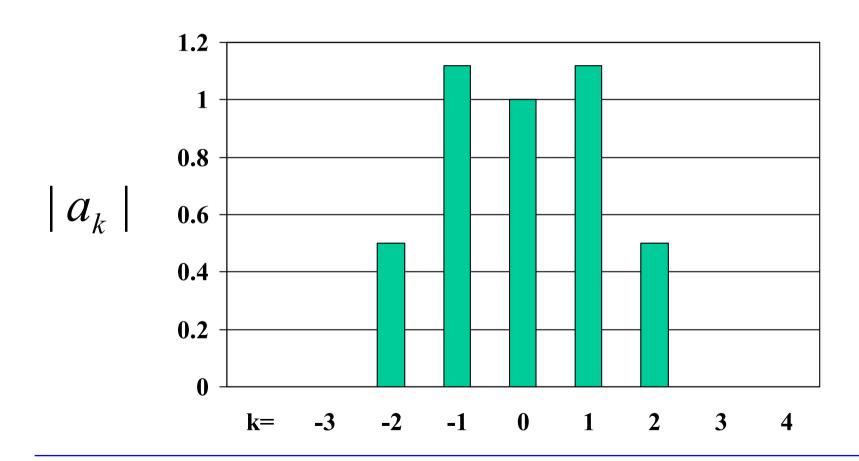
$$x(t) = 1 + \frac{1}{2j} \left[ e^{j\omega_0 t} - e^{-j\omega_0 t} \right] + \left[ e^{j\omega_0 t} + e^{-j\omega_0 t} \right] + \frac{1}{2} \left[ e^{j(2\omega_0 t + \pi/4)} + e^{-j(2\omega_0 t + \pi/4)} \right]$$

$$x(t) = 1 + (1 + \frac{1}{2j})e^{j\omega_0 t} + (1 - \frac{1}{2j})e^{-j\omega_0 t} + \frac{1}{2}e^{j(\pi/4)}e^{j2\omega_0 t} + \frac{1}{2}e^{-j(\pi/4)}e^{-j2\omega_0 t}$$

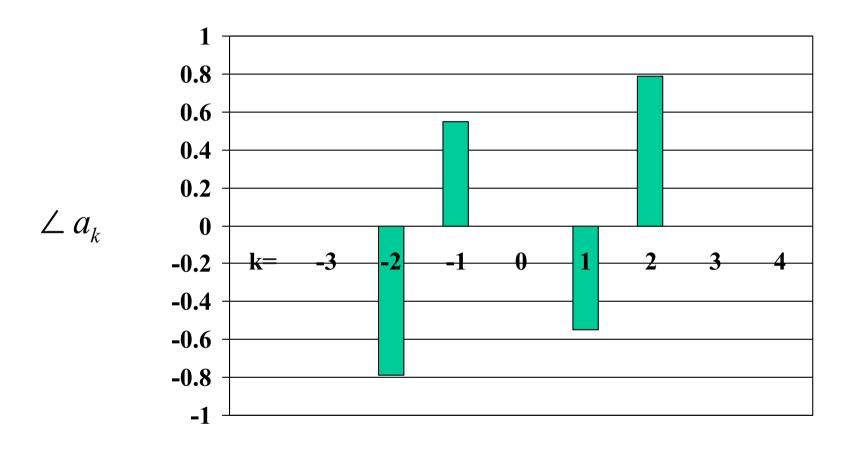
Коефициентите на редот се

$$a_0 = 1$$
,  $a_1 = (1 + \frac{1}{2j})$ ,  $a_{-1} = (1 - \frac{1}{2j})$ ,  $a_2 = \frac{1}{2}e^{j(\pi/4)}$ ,  $a_{-2} = \frac{1}{2}e^{-j(\pi/4)}$ ,  $a_k = 0$  3a  $|k| > 2$ .

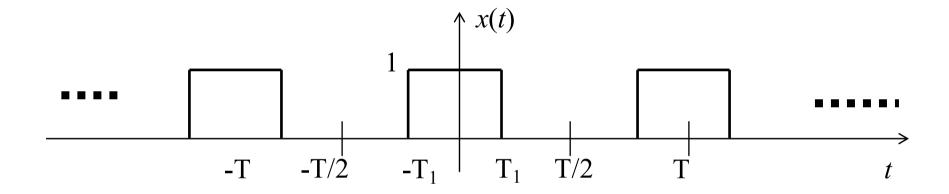
### • Пример



### • Пример



### • Пример



Основен период = T,

Основна фреквенција  $\omega_0 = 2\pi/T$ .

$$a_k = \frac{1}{T} \int_T x(t)e^{-jk\omega_0 t} dt = \frac{1}{T} \int_T x(t)e^{-jk} \frac{2\pi}{T} t dt$$

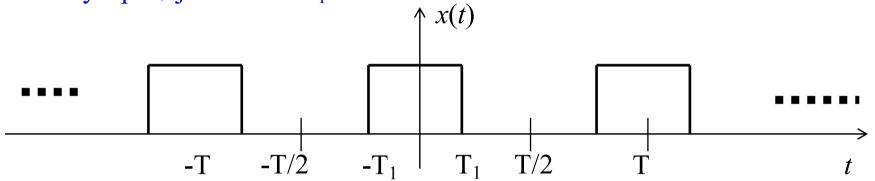
### • Пример

$$a_0 = \frac{1}{T} \int_{-T_1}^{T_1} dt = \frac{2T_1}{T}$$

$$a_{k} = \frac{1}{T} \int_{-T_{1}}^{T_{1}} x(t) e^{-jk\omega_{0}t} dt = \frac{1}{T} \int_{-T_{1}}^{T_{1}} e^{-jk\omega_{0}t} dt = -\frac{1}{jk\omega_{0}T} e^{-jk\omega_{0}t} \begin{vmatrix} T_{1} \\ -T_{1} \end{vmatrix},$$

$$a_{k} = \frac{2}{k\omega_{0}T} \left[ \frac{e^{jk\omega_{0}T_{1}} - e^{-jk\omega_{0}T_{1}}}{2j} \right] = \frac{2\sin(k\omega_{0}T_{1})}{k\omega_{0}T} = \frac{\sin(k\omega_{0}T_{1})}{k\pi}$$

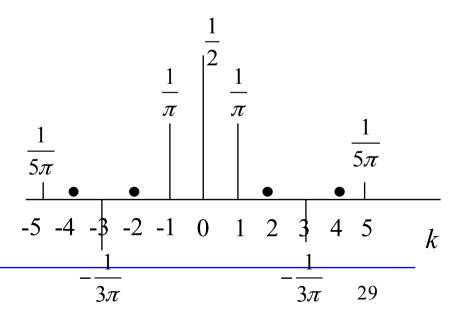
• Илустрација за  $T = 4T_1$ 



$$a_0 = \frac{1}{2}$$

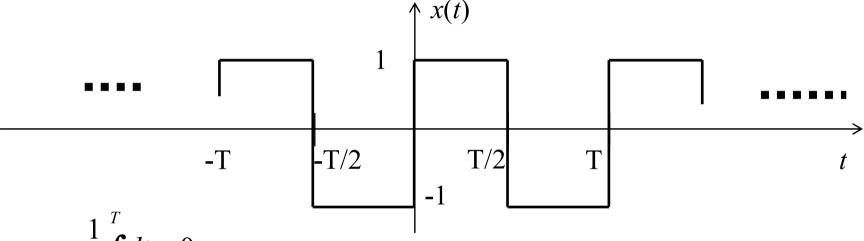
$$a_k = \frac{\sin(\pi k/2)}{k\pi}, \quad k \neq 0$$

- непарни хармоници
- $a_{\kappa}$  реални
- $a_{\kappa} = a_{-\kappa}$  (симетрија)



Демо <a href="http://dsp.feit.ukim.edu.mk/demos/Fourierseries/index.html">http://dsp.feit.ukim.edu.mk/demos/Fourierseries/index.html</a>

■ Задача за вежбање



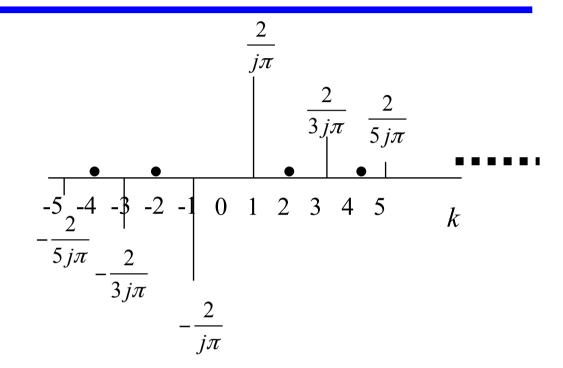
$$a_0 = \frac{1}{T} \int_0^T dt = 0$$

$$a_k = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) e^{-jk\omega_0 t} dt = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{0} (-1) e^{-jk\omega_0 t} dt + \frac{1}{T} \int_{0}^{T/2} (1) e^{-jk\omega_0 t} dt$$

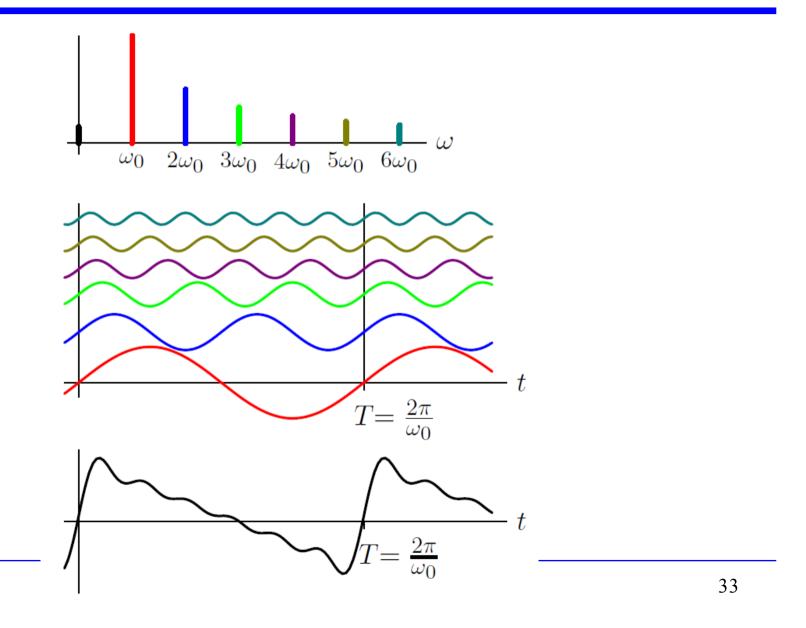
$$a_k = \frac{1}{jk\pi} \{ 1 - (-1)^k \}, \quad k \neq 0$$

• Задача за вежбање

$$a_0 = 0$$
 
$$a_k = \frac{1}{jk\pi} \left\{ 1 - (-1)^k \right\}, \quad k \neq 0$$



- непарни хармоници
- $a_{\kappa}$  имагинарни
- $-a_{\kappa}$ =  $a_{-\kappa}$  (антисиметрија)



- Прашања
- Дали може да добиеме Фуриеова репрезентација за било кој периодичен сигнал?
- Со други зборови, дали коефициентите на Фуриеовиот ред се конечни односно дали интегралите конвергираат?
- Доколку коефициентите се конечни и се заменат во изразот за синтеза, дали бесконечната низа ќе конвергира или не кон оригиналниот сигнал x(t)?

- Дали секој сигнал може да се претстави со Фуриов ред?
- Апроксимација на даден периодичен сигнал x(t) како линеарна комбинација на конечен број комплексни експоненцијални функции, т.е

$$x_N(t) = \sum_{k=-N}^{N} a_k e^{jk\omega_0 t}$$

нека  $e_N(t)$  е грешката на апрокосимација....

$$e_N(t) = x(t) - x_N(t) = x(t) - \sum_{k=-N}^{N} a_k e^{jk\omega_0 t}$$

Како критериум користиме

$$E = \int_{T} |e_{N}(t)|^{2} dt.$$

### • Цел е да се минимизира оваа енергија

Се покажува дека истата е минимална за следниот избор на коефициентите

$$a_k = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk\omega_{0t}} dt.$$

а тое се коефициентите на Фуриеовиот ред

Значи, ако x(t) може да се претстави во Фуриеов ред, најдобра апроксимација се добива со одреден број коефициенти од Фуриеовиот ред.

Со додавање на нови коефициенти, како N се зголемува,  $E_N$  се намалува

- Услови на Dirichlet
  - -1) x(t) е апсолутно интеграбилна во интервал на еден период

$$\int_T |x(t)| < \infty.$$

$$|a_k| = \frac{1}{T} \int_T |x(t)e^{-jk\omega_0 t}| dt = \frac{1}{T} \int_T |x(t)| dt$$

ако

$$\frac{1}{T} \int_{T} |x(t)| \, dt < \infty$$

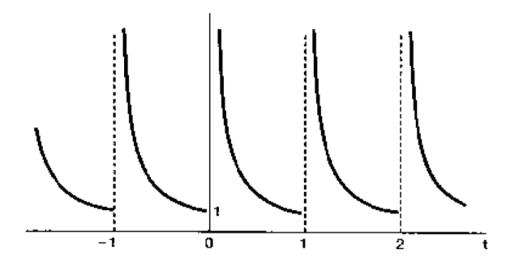
тогаш

$$|a_k| < \infty$$

- Услови на Dirichlet
  - -1) x(t) е апсолутно интеграбилна во интервал на еден период

$$\int_T |x(t)| < \infty.$$

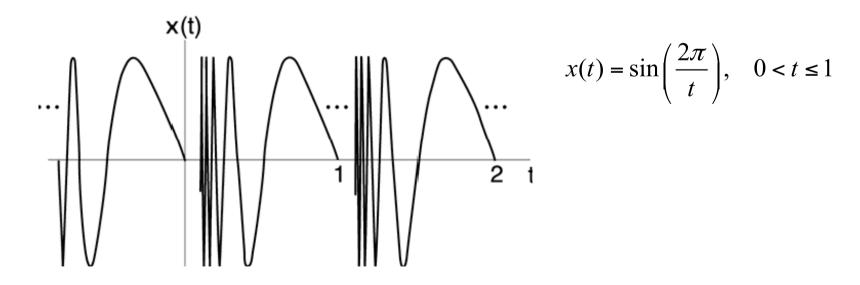
- Функција која не го задоволува овој услов



$$x(t) = \frac{1}{t}, \quad 0 < t \le 1$$

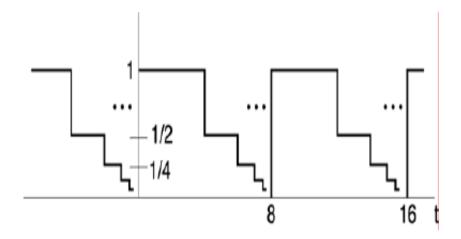
- Услови на Dirichlet
  - 2) во секој конечен интервал, x(t) има конечен број на максимуми и мимимуми

- Пример на функција која не го задоволува овој услов



- Услови на Dirichlet
  - 3) во секој конечен интервал, x(t) има конечен број на дисконтинуитети

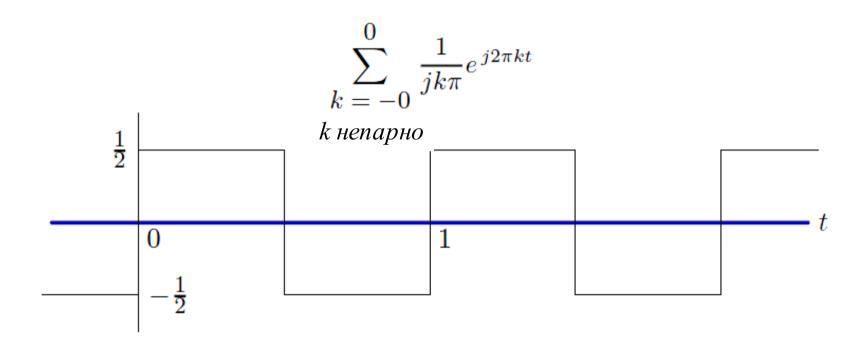
– Пример на функција која не го задоволува овој услов

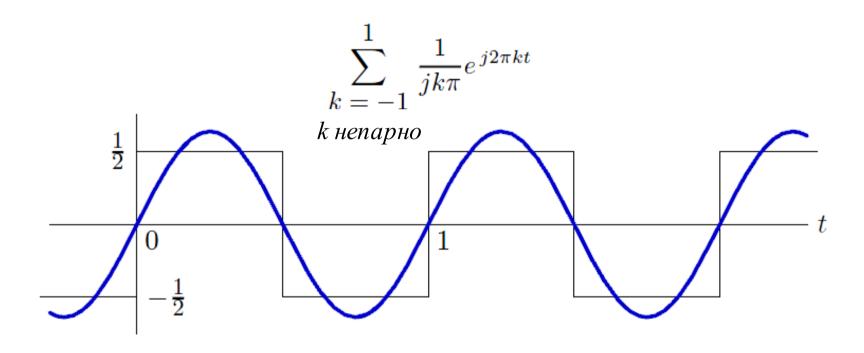


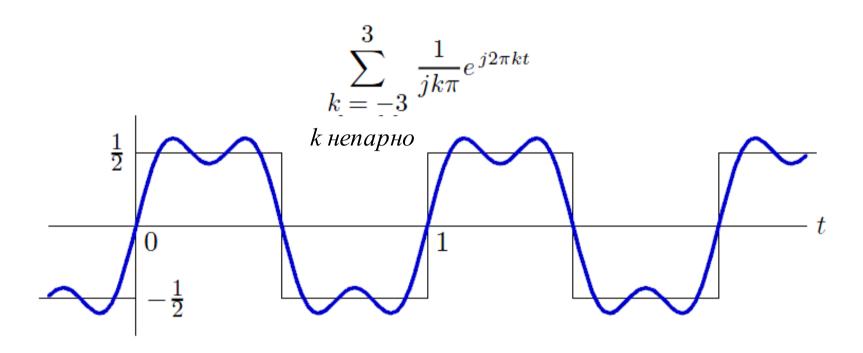
- Условите на Dirichlet се задоволени за големо множество на сигнали кои се среќаваат во реалниот свет.
- Фуриеов ред = x(t) во точки каде x(t) е континуирана
- Фуриеов ред = "средните вредности" во точките каде има дисконтинуитет
- Сепак, интересен случај-низа од правоаголни импулси

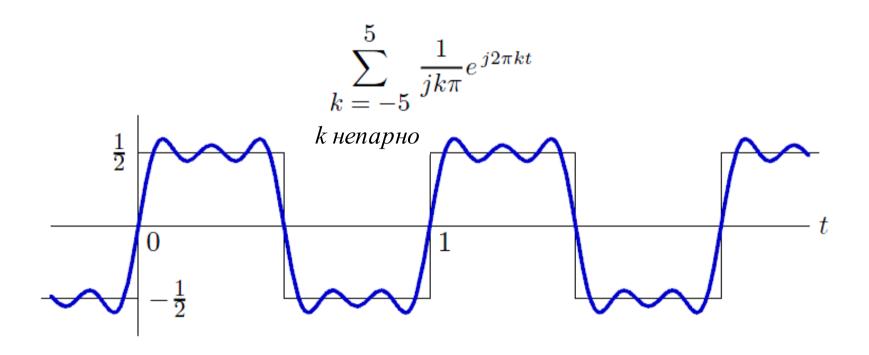
$$x_N(t) = \sum_{k=-N}^{N} a_k e^{jk\omega_0 t}$$

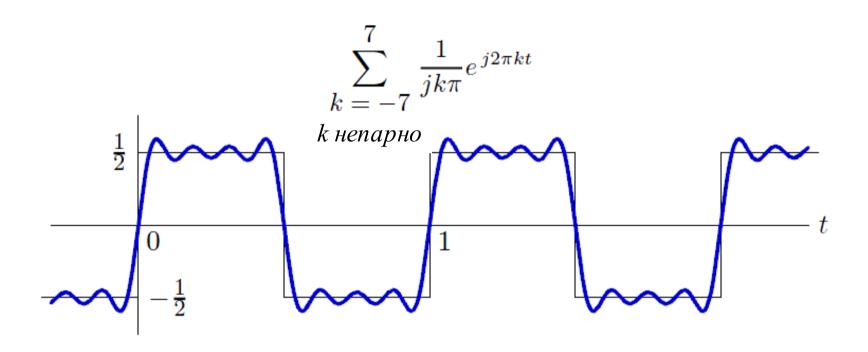
- Како  $N \rightarrow \infty$ , се јавува Gibbs-ов ефект во точките каде  $x_N(t)$  има дисконтинуитети
- Демо: Фуриов ред на низа од правоаголни импулси (Gibbs ефект).

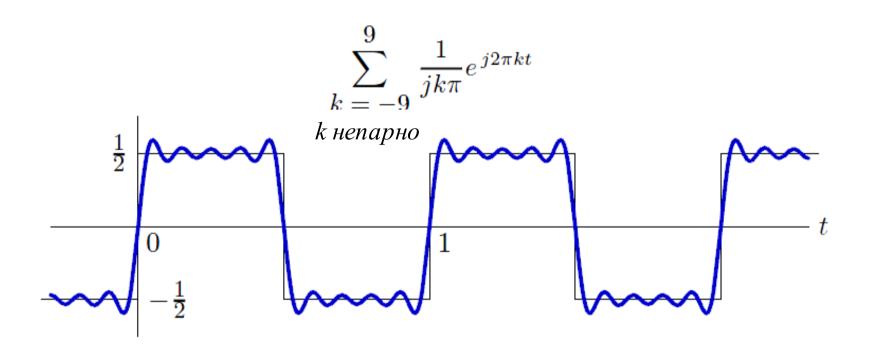


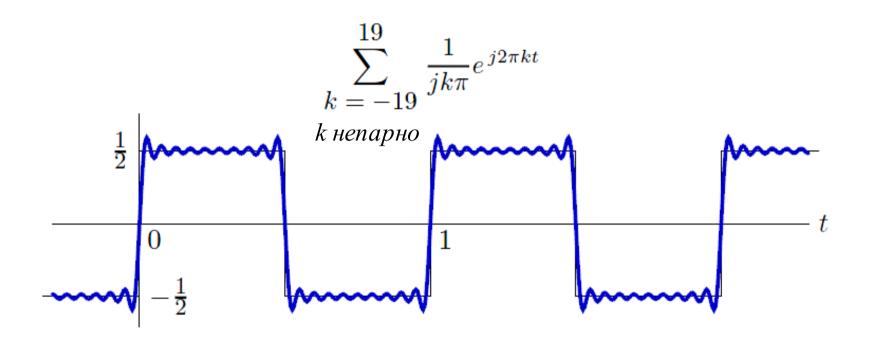


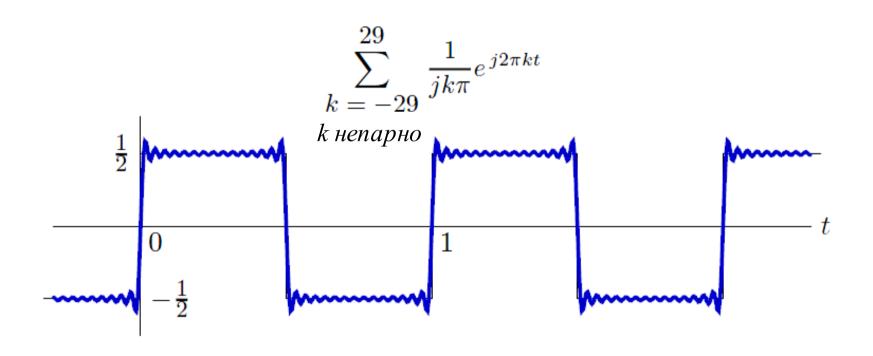


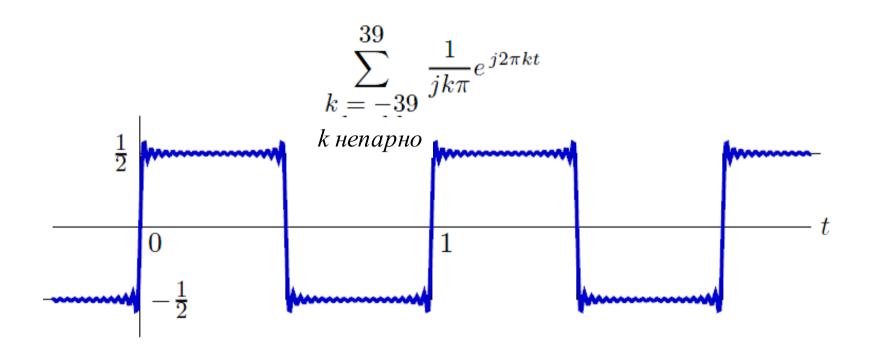












#### • Фуриеов пар

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk(2\pi/T)t}$$

$$a_k = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk\omega_0 t} dt = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk(2\pi/T)t} dt$$

израз за синтеза

израз за анализа

#### Линеарност

Нека x(t) и y(t) се два периодични сигнала со период T.

$$x(t) \Leftrightarrow a_k$$

$$y(t) \Leftrightarrow b_k$$

каде 👄 означува Фуриоев пар.

Која било линеарна комбинација на ови сигнали ќе биде исто така периодична со периода T.

$$z(t) = Ax(t) + By(t).$$

$$z(t) \Leftrightarrow c_k,$$

каде 
$$c_k = Aa_k + Bb_k$$

#### • Поместување

Со поместување на сигналот, не се менува неговиот период Т.

$$y(t) = x(t - t_0).$$

$$x(t) \Leftrightarrow a_k,$$

$$y(t) \Leftrightarrow b_k,$$

$$b_k = \frac{1}{T} \int_T x(t - t_0) e^{-jk\omega_0 t} dt.$$

со замена  $\tau = t - t_0$ , каде  $\tau$  е повторно во интервал од еден период T, имаме:

$$\frac{1}{T} \int_{T} x(\tau) e^{-jk\omega_{0}(\tau+t_{0})} d\tau = e^{-jk\omega_{0}t_{0}} \frac{1}{T} \int_{T} x(\tau) e^{-jk\omega_{0}\tau} d\tau 
= e^{-jk\omega_{0}t_{0}} a_{k} = e^{-jk\frac{2\pi}{T}t_{0}} a_{k},$$

$$y(t) = x(t - t_0) \iff e^{-jk\omega_0 t_0} a_k = e^{-jk\frac{2\pi}{T}t_0} a_k$$

#### Превртен сигнал

Периодот на превртениот сигнал останува ист

$$y(t) = x(-t).$$

$$x(t) \Leftrightarrow a_k,$$

$$y(t) \Leftrightarrow b_k,$$

$$x(-t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{-jk\frac{2\pi}{T}t}$$

со замена k = -m, имаме:

$$y(t) = x(-t) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} a_{-m} e^{jm\frac{2\pi}{T}t}$$

$$\Rightarrow b_k = a_{-k}.$$

#### ■ Превртен сигнал

$$x(t) \Leftrightarrow a_k,$$

$$x(-t) \Leftrightarrow a_{-k}.$$

парен сигнал

$$x(-t) = x(t)$$

$$a_{-k} = a_k$$

– непарен сигнал

$$x(-t) = -x(t)$$

$$a_{-k} = -a_k$$

• Скалирање (множење со константа)

Се менува периодот на сигналот.

Ако x(t) е периодичен со T и основна фреквенција  $\omega_0 = \frac{2\pi}{T}$ ,

тогаш  $x(\alpha t)$  е периодичен со период  $\frac{T}{\alpha}$ , и основна фреквенција  $\alpha \omega_0$ .

Фуриеовите коефициенти остануваат исти

$$x(\alpha t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk(\alpha \omega_0)t}$$

#### Множење

$$x(t) \Leftrightarrow a_k,$$

$$y(t) \Leftrightarrow b_{k,}$$

$$x(t)y(t) \Leftrightarrow h_k = \sum_{l=-\infty}^{\infty} a_l b_{k-l}.$$

Множење во временски домен е еднакво на конволуција во фреквенциски домен

#### • Диференцирање

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t}$$

$$\frac{dx(t)}{dt} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} (jk\omega_0 a_k) e^{jk\omega_0 t}$$

$$x(t) \Leftrightarrow a_k,$$

$$\frac{dx(t)}{dt} \Leftrightarrow jk\omega_0 a_k.$$

• Коњугирање и коњугирана симетрија

$$x^*(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k^* e^{-jk\omega_0 t}$$

$$x^{*}(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_{k}^{*} e^{-jk\omega_{0}t}$$
, замена на  $k$  со  $-k$ ,

$$x^*(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_{-k}^* e^{jk\omega_0 t}$$

$$x(t) \Leftrightarrow a_k,$$

тогаш 
$$x^*(t) \Leftrightarrow a_{-k}^*$$

• Коњугирање и коњугирана симетрија

$$x(t) \Leftrightarrow a_k,$$
тогаш  $x^*(t) \Leftrightarrow a_{-k}^*$ 

Ако 
$$x(t)$$
 е реален сигнал,

$$x(t) = x^*(t).$$

$$a_{-k} = a_k^*$$

Ако x(t) е реален и парен,

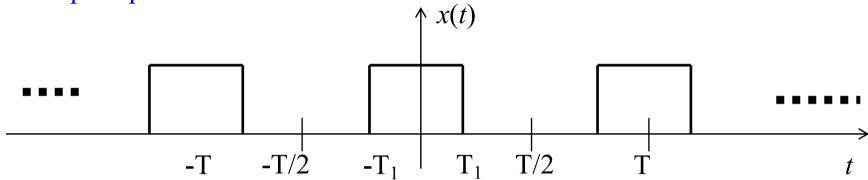
 $a_k = a_{-k}$  (особина на превртен сигнал)

од 
$$a_k^* = a_{-k} \Rightarrow a_k = a_k^*$$

⇒ Фуриеовите коефициенти се реални и парни

### Фуриеов ред

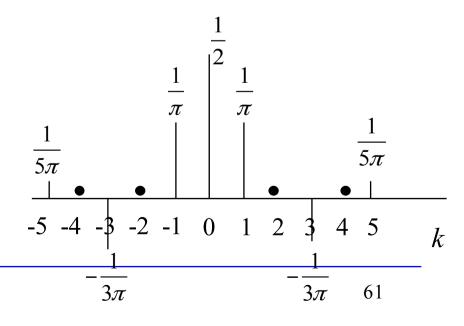
#### • Пример



$$a_0 = \frac{1}{2}$$

$$a_k = \frac{\sin(\pi k/2)}{k\pi}, \quad k \neq 0$$

- непарни хармоници
- $a_{\kappa}$  реални
- $a_{\kappa} = a_{-\kappa}$  (симетрија)



• Коњугирање и коњугирана симетрија

$$x(t) \Leftrightarrow a_k,$$
тогаш  $x^*(t) \Leftrightarrow a_{-k}^*$ 

Ако 
$$x(t)$$
 е реален сигнал,

$$x(t) = x^*(t).$$

$$a_{-k} = a_k^*$$

Ако x(t) е реален и парен,

 $a_k = a_{-k}$  (особина на превртен сигнал)

од 
$$a_k^* = a_{-k} \Rightarrow a_k = a_k^*$$

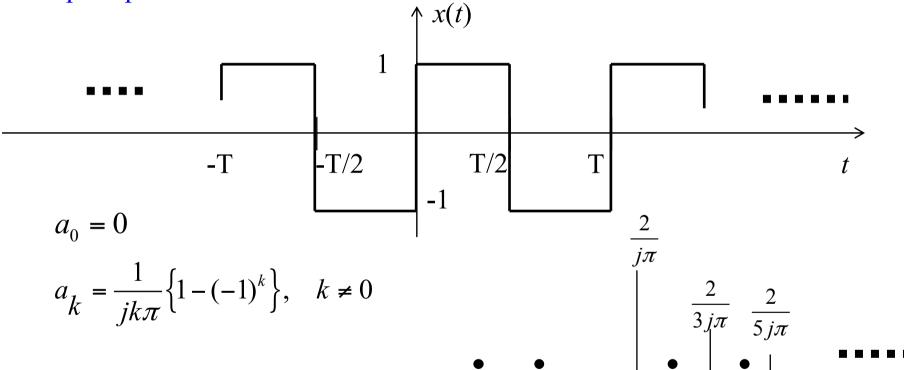
⇒ Фуриеовите коефициенти се реални и парни

Ако x(t) е реален и непарен,

⇒ Фуриеовите коефициенти се имагинарни и непарни

### Фуриеов ред

#### • Пример



- непарни хармоници
- $a_{\kappa}$  имагинарни
- $a_{\kappa}$ =  $a_{-\kappa}$  (антисиметрија)

• Парсевалов идентитет

$$\frac{1}{T} \int_{T} |x(t)|^{2} dt = \sum_{k=-\infty}^{\infty} |a_{k}|^{2}.$$

 Средната моќност на периодичен сигнал е еднаква на сума од средните моќности на сите негови хармоници

$$\frac{1}{T} \int_{T} |a_{k} e^{jk\omega_{0}t}|^{2} dt = \frac{1}{T} \int_{T} |a_{k}|^{2} dt = |a_{k}|^{2}$$

средна моќност на k-ти хармоник

**Пример:** Коефициенти на Фуриеовиот ред на сигналот x(t) се

$$a_k = \begin{cases} 2 & k = 0 \\ j\left(\frac{1}{2}\right)^{|k|} & k \neq 0 \end{cases}$$

дали x(t) е реален сигнал?

дали x(t) е парен сигнал?

Ако 
$$x(t)$$
 е реален сигнал,

$$x(t) = x^*(t).$$

$$\Rightarrow a_{-k} = a_k^*$$

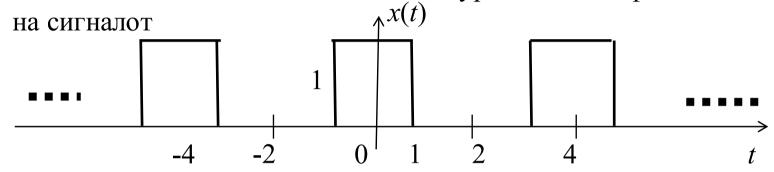
Ако 
$$x(t)$$
 е парен

$$x(-t) = x(t)$$

$$\Rightarrow a_{-k} = a_k$$

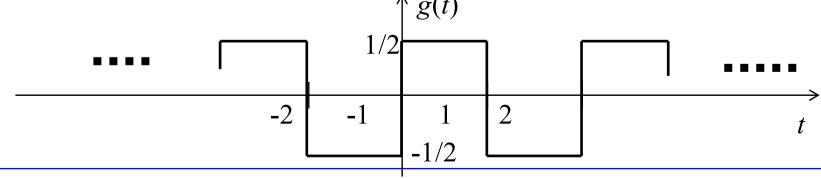
ДА

• Задача за вежбање: Ако се познати Фуриеовите коефициенти



$$a_0 = \frac{1}{2}$$
  $a_k = \frac{\sin(\pi k/2)}{k\pi}, \quad k \neq 0$ 

да се одреди Фуриеовиот ред на сигналот  $\uparrow g(t)$ 



Задача за вежбање 
$$g(t) = x(t-1) - 1/2$$

— Коефициентите на сигналот x(t-1)

$$b_k = a_k e^{-jk\pi/2}$$

На константниот член -1/2

$$c_k = \begin{cases} 0 & k \neq 0 \\ -\frac{1}{2} & k = 0 \end{cases}$$

Од линеарност, коефициентите на g(t) = x(t-1) - 1/2

$$d_k = \begin{cases} a_k e^{-jk\pi/2} & k \neq 0 \\ a_0 - \frac{1}{2} & k = 0 \end{cases} = \begin{cases} \frac{\sin(\pi k/2)}{k\pi} e^{-jk\pi/2} & k \neq 0 \\ 0 & k = 0 \end{cases}$$