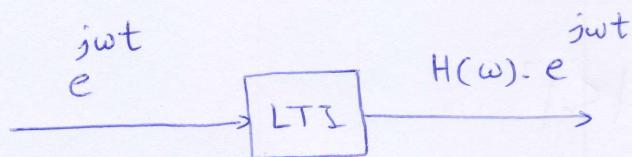


جلسه بیانیہ
۹۹/۲/۲۱

پاسخ فرکانسی - فلترینگ

سری فوری و سستم ها : LTI

تولید سینوسی، توابع درجه سستم ها LTI

گن در فرکانس ω : $H(\omega)$

(Frequency Response) LTI پاسخ فرکانسی سستم

$$x(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} c_n \cdot e^{jn\omega_0 t}$$

آخرین درجات دارای دیگر ریشه های ممکن است

$$\Rightarrow y(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} c_n \cdot H(n\omega_0) \cdot e^{jn\omega_0 t}$$

(متغیر در حالت سستم ها بیان کشیده):



$$x[n] = \sum_{k=0}^{N-1} a_k \cdot e^{jk\omega_0 n} \quad \Rightarrow \quad y[n] = \sum_{k=0}^{N-1} a_k \cdot H(k\omega_0) \cdot e^{jk\omega_0 n}$$

آیا این خاصیت حکایتی برای ازصر کنولوشن

$$x(t) = e^{j\omega t} \rightarrow y(t) = x(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} h(\tau) \cdot x(t-\tau) \cdot d\tau$$

$$\rightarrow y(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} h(\tau) \cdot e^{j\omega(t-\tau)} \cdot d\tau = \int_{-\infty}^{+\infty} h(\tau) \cdot e^{j\omega t - j\omega\tau} \cdot d\tau$$

$$\rightarrow y(t) = e^{j\omega t} \cdot \underbrace{\int_{-\infty}^{+\infty} h(\tau) \cdot e^{-j\omega\tau} \cdot d\tau}_{H(\omega)}$$

$$\Rightarrow H(\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} h(t) \cdot e^{-j\omega t} \cdot dt$$

pages)

اگر مزایی سرخور درود
سیستم LTI این باشد

$$x(t) \longleftrightarrow c_n$$

$$\text{آنکه مزایی سرخور خروجی خواهد بود} \quad y(t) \longleftrightarrow H(\omega_0) \cdot c_n$$

با این فرکانس در سیستم ها دستگاه کاملاً معادله دیفرانسیل توصیف نمی شوند، راضی بر دست چی آید:

چی داشت که در کاملاً معادله دیفرانسیل اگر درود LTI سیستم خواهد بود. سینهین رار معادله دیفرانسیل

قراری دهم

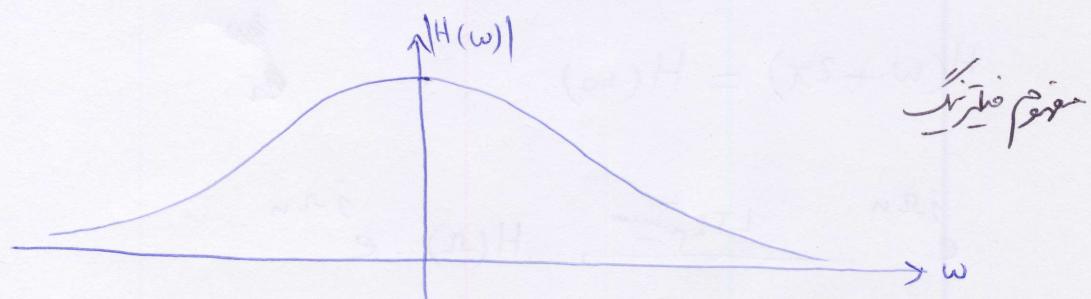
$$y'' + 5y' + 6y = x$$

$$\Rightarrow \frac{d^2}{dt^2} \left\{ H(\omega) \cdot e^{j\omega t} \right\} + 5 \frac{d}{dt} \left\{ H(\omega) \cdot e^{j\omega t} \right\} + 6 H(\omega) \cdot e^{j\omega t} = e^{j\omega t}$$

$$\Rightarrow H(\omega) \cdot (j\omega)^2 \cdot e^{j\omega t} + 5 H(\omega) \cdot j\omega \cdot e^{j\omega t} + 6 H(\omega) \cdot e^{j\omega t} = e^{j\omega t}$$

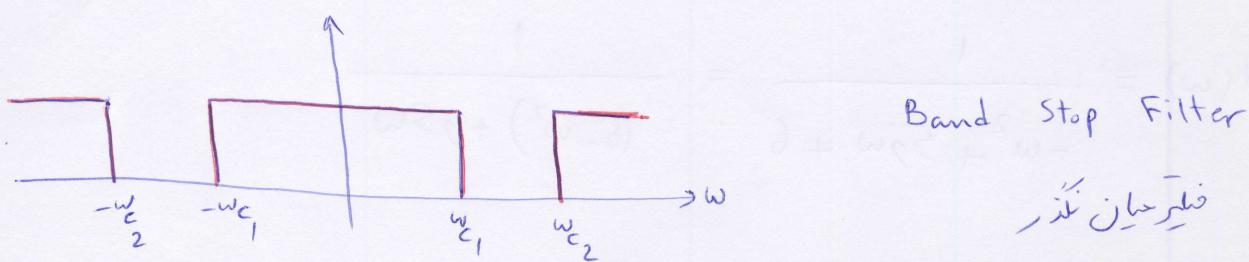
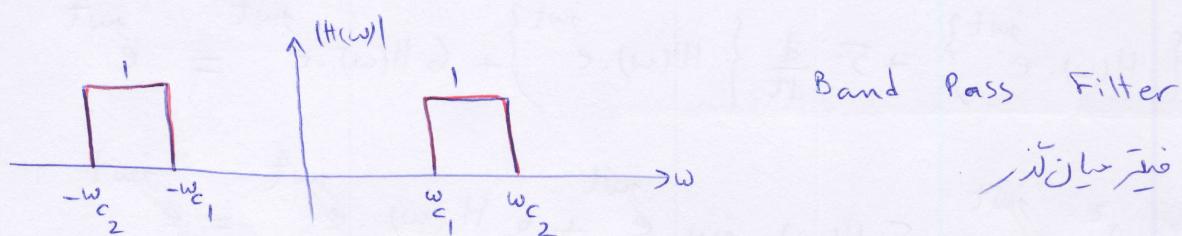
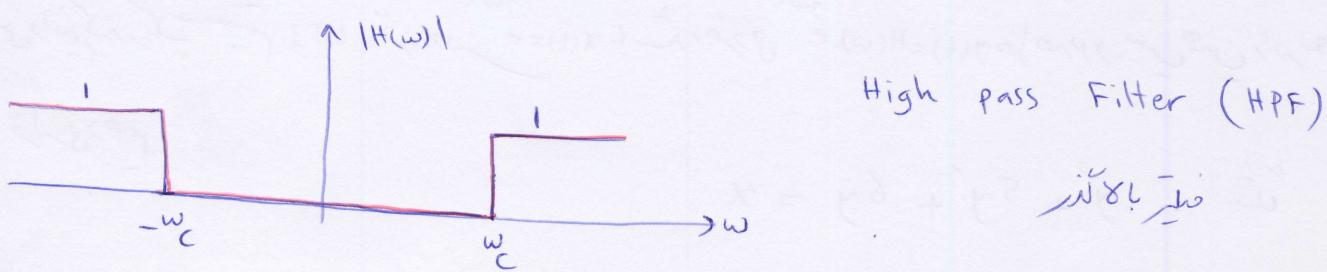
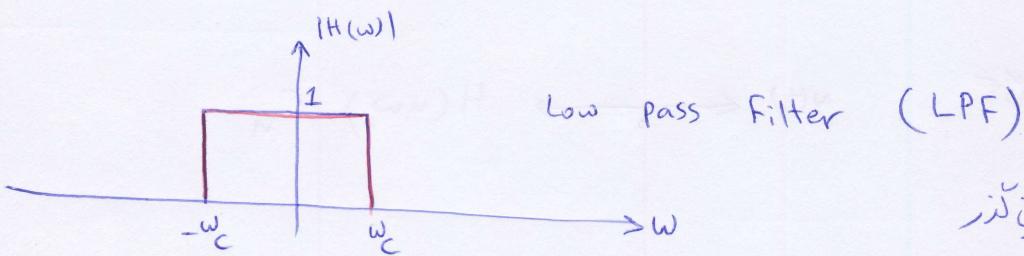
$$\Rightarrow H(\omega) = \frac{1}{-\omega^2 + 5j\omega + 6} = \frac{1}{(6-\omega^2) + j5\omega}$$

$$|H(\omega)| = \frac{1}{\sqrt{(6-\omega^2)^2 + 25\omega^2}} = \frac{1}{\sqrt{\omega^4 + 13\omega^2 + 36}}$$



page 6

فیلتر نزدیک عنوان تغیر دامنه سینی فکاسنها رجت و در در وایا خود کامل بخی زکان هار در در



پاسخ زکانی در اینجا، یه دیگر خواهد بود.

: زمان سنجی LTI داده جو در مجموع

$$H(\omega + 2\pi) = H(\omega)$$



$$e^{j\omega n} \xrightarrow{\text{LTI}} H(n) \cdot e^{j\omega n}$$

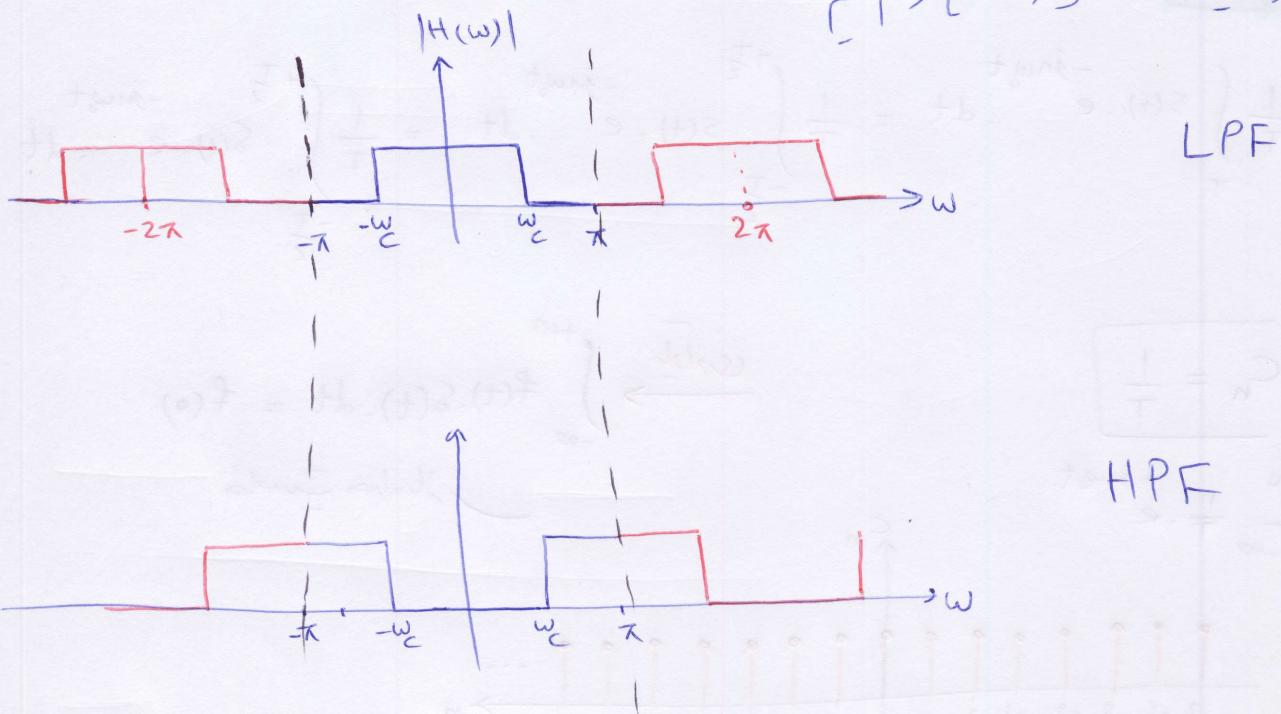
$$e^{j(\omega + 2\pi)n}$$

Page 7)

$$H(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} h[n] \cdot e^{-jn\omega} \Rightarrow H(\omega) = H(\omega + 2\pi)$$

پاسخ زنگنه

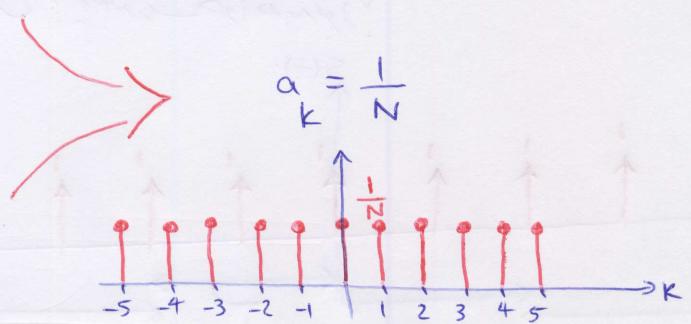
سینک فیلترها را با در نظر نداشته سیم کشی



حین مشاهد از سری فوریه: در جمله لذت بذله، سری فوریه قطر ضربه کسر است (ایجاد بندگی و دندان مکعبی)

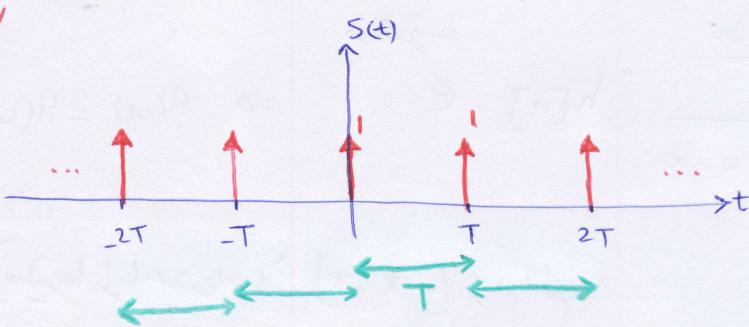


$$S[n] = \sum_{m=-\infty}^{+\infty} \delta[n-mN]$$



حال سینک سری فوریه قطر ضربه پیوسته می خواهد بود؟

$$S(t) = \sum_{m=-\infty}^{+\infty} \delta(t-mT)$$



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

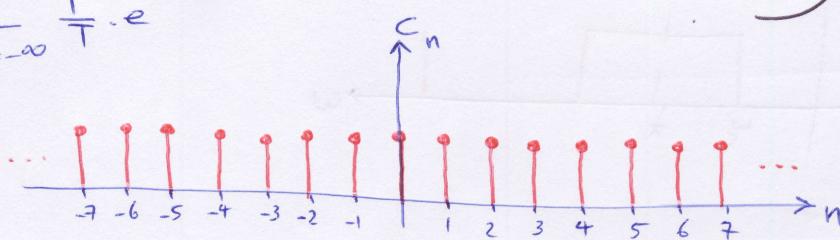
$$c_n = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{+T/2} S(t) \cdot e^{-j\omega_0 t} \cdot dt = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{+T/2} S(t) \cdot e^{-jn\omega_0 t} \cdot dt = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{+T/2} S(t) \cdot e^{-jn\omega_0 t} \cdot dt$$

$$\Rightarrow C_n = \frac{1}{T}$$

$$\xrightarrow{\text{لما } t=0} \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) \cdot S(t) \cdot dt = f(0)$$

حاسه حساسی

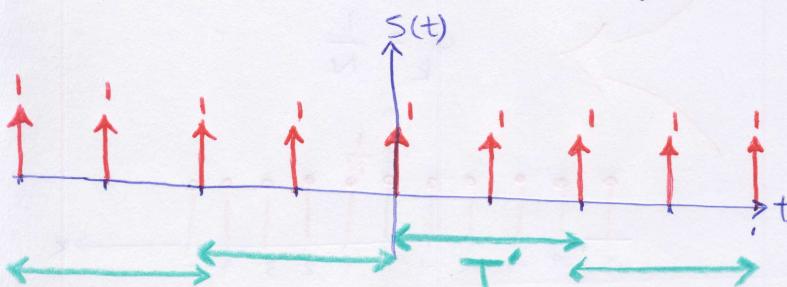
$$\Rightarrow S(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \frac{1}{T} \cdot e^{+jn\omega_0 t}$$



حال از زاویه دیگری بحث کردیم با این نتایج کنم. در اینجا دیگر که قطعه ضربه کیست کنال مسازد با دوره سازی T (Cw)

عنی ضربه های که با نامن ت از لذکر ریاضی داشتند از طرفی می دانیم اگر سیگنال با دوره سازی T مسازد باشد، با دوره 2T، 3T، ... نیز مسازد خواهد بود. حال اگر به سیگنال قطعه ضربه به صشم کنیم

با دوره سازی 2T نتایج کنم، ضربه سری فوریه آن چه صورت خواهد بود؟



$$T' = 2T \Rightarrow \omega' = \frac{\omega_0}{2}$$

$$S(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} c'_n \cdot e^{+jn\omega' t}$$

$$c'_n = \frac{1}{T'} \int_{-T'}^{+T'} S(t) \cdot e^{-jn\omega' t} \cdot dt$$

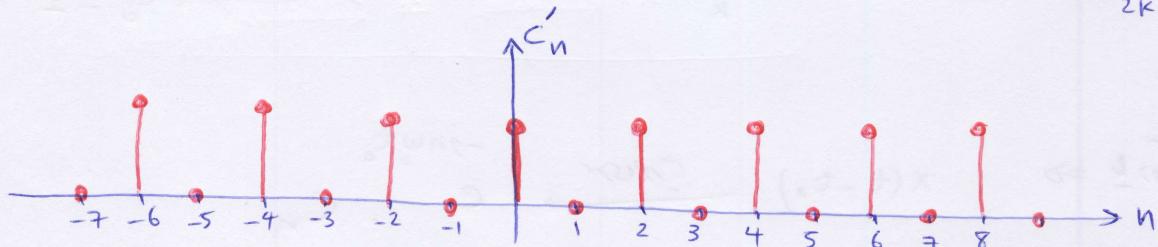
$$S(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} c'_n \cdot e^{+jn\frac{\omega_0}{2} t}$$

$$c'_n = \frac{1}{2T} \int_{-\infty}^{2T-\infty} [S(t) + S(t-T)] \cdot e^{-jn\omega' t} \cdot dt = \frac{1}{2T} + \frac{e^{-jn\pi}}{2T} = \frac{1}{2T} (1 + e^{-jn\pi})$$

page 9

$$\Rightarrow C'_n = \frac{1}{2T} \left[1 + e^{-j\pi n} \right] = \begin{cases} \frac{1}{T} & \text{for } n \neq 0 \\ 0 & \text{for } n = 0 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} C'_{2k} = \frac{1}{T} \\ C'_{2k+1} = 0 \end{cases}$$

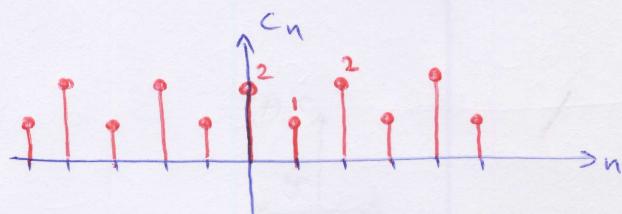


$$\Rightarrow s(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} C'_n \cdot e^{+jn\omega_0 t} = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} C'_n \cdot e^{+jn\frac{\omega_0}{2}t} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} C'_{2k} \cdot e^{+j2k\frac{\omega_0}{2}t}$$

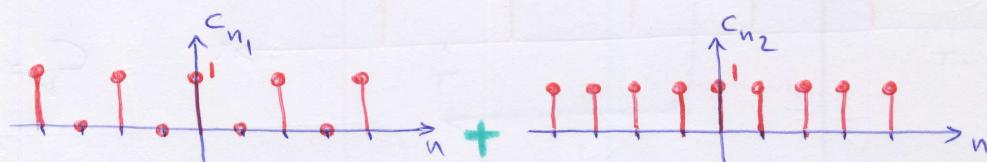
$$\Rightarrow s(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \frac{1}{T} \cdot e^{+jk\omega_0 t}$$

حل: مطلب سری فوریه که تابع پیوسته زبان، بصورت زیر می‌شود. تابع آن (x(t)) را تعیین کنید.

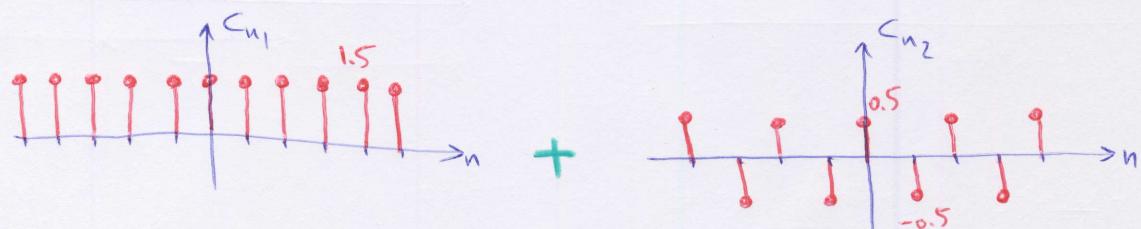
$$C_n = \begin{cases} 1 & ; \quad \text{در فرد} \\ 2 & ; \quad \text{در زوج} \end{cases}$$



مشخص اول



مشخص دوم



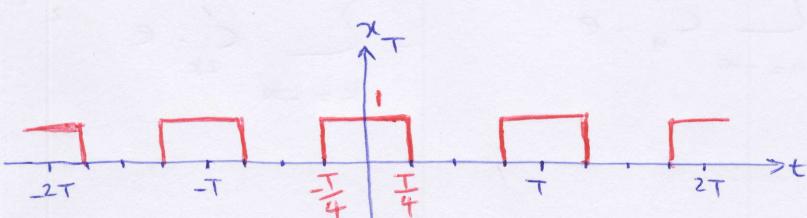
قطار فربی با دوره تاریب $T=2$ که از آن نکر و ادب سنت را سبقت
 $\uparrow, \uparrow, \uparrow, \uparrow, \uparrow$ \rightarrow ~~مشخص~~ $= 100$

page 10

$$(-1)^k * \text{Diagram} \rightarrow 0.5 = \frac{1}{T} \Rightarrow T = 2 \Rightarrow \omega_0 = \frac{2\pi}{T}$$

$$(-1)^k = e^{-jk\pi} \rightarrow C_k = e^{-jk\pi} * 0.5 \rightarrow t_0 = 1$$

$\tilde{x}(t-t_0) \Rightarrow x(t-t_0) \xrightarrow{\text{Fourier Transform}} e^{-j\omega_0 t_0} \cdot c_n$



صيغة بولاريترية مترادفة

$$\Rightarrow C_n = \frac{\sin(\frac{n\pi}{2})}{(n\pi)} = \frac{1}{2} \cdot \frac{\sin(\frac{n\pi}{2})}{(\frac{n\pi}{2})}$$

$\text{لما} \quad \text{sinc}(x) = \frac{\sin(\pi x)}{\pi x}$

$$\Rightarrow C_n = \frac{1}{2} \text{sinc}\left(\frac{n}{2}\right)$$

