



دانشگاه صنعتی امیرکبیر
دانشکده مهندسی کامپیوتر

پاسخ تمرین سوم درس «سیگنال‌ها و سیستم‌ها»
اساتید درس: دکتر راستی، دکتر آقائیان

برای محاسبه ضرایب فوریه $x(t)$ می‌توان از همان فرمول محاسبه a_k استفاده کرد. اما در حالتی که سیگنال ما به شکل نمایی باشد و یا به راحتی به شکل نمایی تبدیل شود، می‌توانیم از روش بهتری نیز استفاده نماییم. هدف از محاسبه ضرایب سری فوریه یک سیگنال متناوب این است که آن سیگنال را به صورت مجموعی از نمایی‌های مختلط متناوب بنویسیم که ضرایب آن نمایی‌ها برابر a_k می‌باشد. گاهی اوقات می‌توان بدون محاسبه a_k ، سیگنال را به صورت نمایی نوشت و در واقع بسط سری فوریه آن را به دست آورد. در این صورت a_k را نیز می‌توان با توجه به ضرایب نمایی‌ها تعیین کرد. در این مثال سیگنال ما به صورت سینوسی است و می‌توان آن را با استفاده از فرمول‌های اویلر مستقیماً به صورت نمایی نوشت و اصلاً نیازی به استفاده از رابطه آنالیز نداریم. اما قبل از انجام این کار، دوره تناوب و فرکانس اصلی سیگنال را محاسبه می‌کنیم. دوره تناوب $\sin \frac{3}{4}t$ برابر $\frac{4\pi}{3}$ و دوره تناوب $\cos(t - \frac{\pi}{3})$ نیز برابر 2π می‌باشد. پس دوره تناوب اصلی $x(t)$ و فرکانس اصلی آن برابر است با:

$$T = \text{lcm}\left(\frac{4\pi}{3}, 2\pi\right) = 4\pi \quad \longrightarrow \quad \omega_0 = \frac{2\pi}{T} = \frac{2\pi}{4\pi} = \left(\frac{1}{2}\right)$$

حال $x(t)$ را با استفاده از فرمول‌های اویلر به صورت نمایی می‌نویسیم:

$$x(t) = 2j \sin \frac{3}{4}t + \cos\left(t - \frac{\pi}{3}\right) + 2 = e^{j\frac{3}{4}t} - e^{-j\frac{3}{4}t} + \frac{1}{2}e^{j(t-\frac{\pi}{3})} + \frac{1}{2}e^{-j(t-\frac{\pi}{3})} + 2$$

$$\Rightarrow x(t) = (1)e^{j\frac{3}{4}t} + (-1)e^{-j\frac{3}{4}t} + \left(\frac{1}{2}e^{-j\frac{\pi}{3}}\right)e^{jt} + \left(\frac{1}{2}e^{j\frac{\pi}{3}}\right)e^{-jt} + 2 \quad (1)$$

ملاحظه می‌کنید که $x(t)$ بر حسب نمایی نوشته شده است. از طرف دیگر می‌دانیم که بسط سری فوریه $x(t)$ برابر می‌باشد با:

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} = \dots + \underbrace{a_{-2} e^{-j2\omega_0 t}}_{k=-2} + \underbrace{a_{-1} e^{-j\omega_0 t}}_{k=-1} + \underbrace{a_0}_{k=0} + \underbrace{a_1 e^{j\omega_0 t}}_{k=1} + \underbrace{a_2 e^{j2\omega_0 t}}_{k=2} + \dots$$

حال می‌توانیم با معادل قرار دادن رابطه فوق با رابطه (۱) و با توجه به مقدار $\omega_0 = \frac{1}{2}$ ، ضرایب a_k را شناسایی و تعیین نماییم. برای این کار به صورت زیر استدلال می‌کنیم:

در بسط سری فوريه سيگنال، ضريب $e^{jk\omega_0 t}$ برابر a_k می باشد. با توجه به اينکه در اینجا $\omega_0 = \frac{1}{T}$ است، پس ضريب $e^{jk\frac{1}{T}t}$ برابر a_k خواهد بود. يعنی داریم:

$$a_k \leftarrow e^{jk\omega_0 t} \quad \xleftarrow{\omega_0 = \frac{1}{T}} \quad a_k \leftarrow e^{jk\frac{1}{T}t} \text{ ضريب}$$

حال بايد در رابطه (۱)، ضريب نمايي $e^{jk\frac{1}{T}t}$ را به ازاي هر k شناسايی کنیم. به عنوان مثال ضريب نمايي $e^{j(-2)\frac{1}{T}t} = e^{-j2t}$ برابر a_{-2} می باشد. در نتيجه از رابطه (۱) داریم:

$$x(t) = \underbrace{(1)}_{a_0} e^{j0t} + \underbrace{(-1)}_{a_{-2}} e^{-j2t} + \underbrace{\left(\frac{1}{2} e^{-j\frac{\pi}{2}}\right)}_{a_2} e^{j2t} + \underbrace{\left(\frac{1}{2} e^{j\frac{\pi}{2}}\right)}_{a_{-2}} e^{-j2t} + \underbrace{2}_{a_0} e^{j0t}$$

ضريب نمايي $e^{j\frac{2}{T}t}$ برابر a_2 ، ضريب نمايي $e^{-j\frac{2}{T}t}$ برابر a_{-2} ، ضريب نمايي e^{j2t} برابر a_2 ، ضريب نمايي e^{-j2t} برابر a_{-2} و ضريب e^{j0t} (يعنی عدد ثابت) برابر a_0 می باشد. همچنين بقيه ضرايب نيز صفر هستند. پس ضرايب سری فوريه $x(t)$ برابر می شود با:

$$a_0 = 2, \quad a_2 = \frac{1}{2} e^{-j\frac{\pi}{2}}, \quad a_{-2} = \frac{1}{2} e^{j\frac{\pi}{2}}, \quad a_1 = 1, \quad a_{-1} = -1$$

$$\begin{aligned}
 a_k &= \frac{1}{T} \int_T n(t) e^{-jkw \cdot t} dt = \frac{1}{4} \int_0^4 n(t) e^{-jkw \cdot t} dt \\
 &= \frac{1}{4} \int_0^4 \delta(t-2) e^{-jkw \cdot t} dt = \frac{1}{4} e^{-jkw \cdot 2} = \frac{1}{4} e^{-jk \frac{2\pi}{T} \cdot 2}
 \end{aligned}$$

$$= \boxed{\frac{1}{4} e^{-jk\pi}}$$

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

$$a) x(t - t_0) + x(t + t_0) \xrightarrow{\text{F.S}} e^{-jk\omega_0 t_0} (a_k) + e^{jk\omega_0 t_0} (a_k).$$

$$T_a = \text{lcm}(T_1, T_2) = \text{lcm}(T, T) = T.$$

$$b) \text{Even}\{x(t)\} = \frac{x(t) + x(-t)}{2} \xrightarrow{\text{F.S}} \frac{a_k}{2} + \frac{a_{-k}}{2}.$$

$$T_b = \text{lcm}(T, T) = T.$$

$$c) \frac{d^2 x(t)}{dt^2} \xrightarrow{\text{F.S}} (jk\omega_0)^2 a_k = -k^2 \omega_0^2 a_k.$$

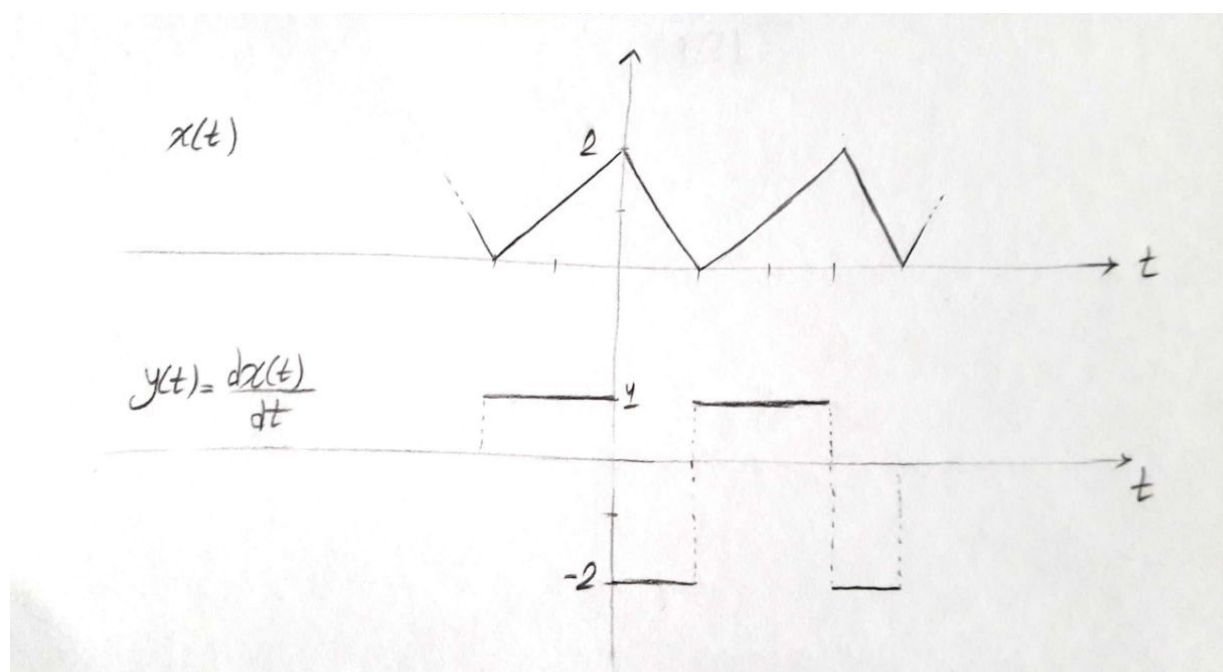
$$T_c = T.$$

$$* x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} \rightarrow \frac{dx(t)}{dt} = jk\omega_0 \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} \rightarrow \frac{d^2 x(t)}{dt^2} = (jk\omega_0)^2 \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t}.$$

* دوره تناوب مشتق یک تابع متناوب برابر با دوره تناوب خود تابع است.

$$d) x(3t - 1) \xrightarrow{\text{F.S}} e^{-jk\omega_0} a_k.$$

$$T_d = \frac{T}{3}.$$



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

$$x(t) \xleftrightarrow{F.T} a_k$$

$$y(t) \xleftrightarrow{F.T} b_k$$

$$\omega_0 = \frac{2\pi}{T_0} = \frac{2\pi}{3}$$

طبق روشی
انتگرال

$$a_k = \frac{b_k}{jk\omega_0}$$

* چون منقسم به ازای $k=0$ برابر با 0 است ←

a_0 نیاز است که به طور مستقیم و از روی نمودار $x(t)$

$$a_0 = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t) dt \quad \text{حساب شود.}$$

$$b_k = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} y(t) e^{-jk\omega_0 t} dt = \frac{1}{3} \int_0^3 y(t) e^{-jk\omega_0 t} dt$$

$$= \frac{1}{3} \int_0^1 -2 e^{-jk\omega_0 t} dt + \frac{1}{3} \int_1^3 e^{-jk\omega_0 t} dt$$

$$= \frac{-2}{3} \left(\frac{e^{-jk\omega_0 t}}{-jk\omega_0} \right) \Big|_0^1 + \frac{1}{3} \left(\frac{e^{-jk\omega_0 t}}{-jk\omega_0} \right) \Big|_1^3$$

$$= \frac{-1}{3jk\omega_0} \left(-2(e^{-jk\omega_0} - 1) + (e^{-3jk\omega_0} - e^{-jk\omega_0}) \right)$$

$$= \frac{-1}{3jk\omega_0} (-3e^{-jk\omega_0} + e^{-3jk\omega_0} + 2) ; \quad k \neq 0$$

$$b_0 = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} y(t) dt = 0$$

$$\Rightarrow \boxed{a_k = \frac{-3e^{-jk\omega_0} + e^{-3jk\omega_0} + 2}{3k^2\omega_0^2} ; \quad k \neq 0}$$

$$\boxed{\frac{1}{3} \int_0^3 x(t) dt = 1 ; \quad k=0}$$

$$x(t) = 3e^{j3t} + \cos 2t + e^{j4t} = 3e^{j3t} + \frac{e^{j2t} + e^{-j2t}}{2} + e^{j4t}.$$

$$T = \text{lcm}\left(\frac{2\pi}{3}, \frac{2\pi}{2}, \frac{2\pi}{4}\right) = 2\pi \rightarrow \omega_0 = 1.$$

$$x(t) = 3e^{j3\omega_0 t} + \frac{1}{2}e^{j2\omega_0 t} + \frac{1}{2}e^{-j2\omega_0 t} + e^{j4\omega_0 t}.$$

$$a_2, a_{-2} = \frac{1}{2}, a_3 = 3, a_4 = 1.$$

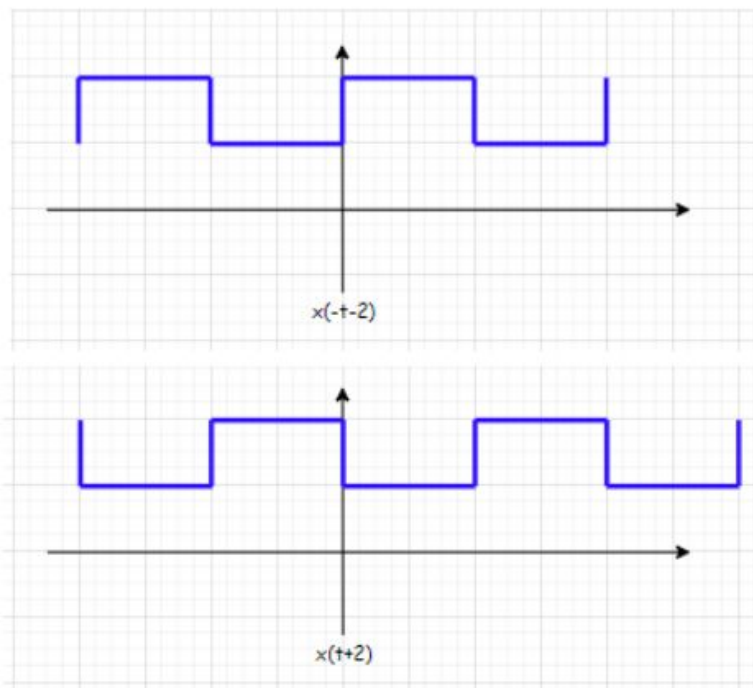
$$P_{avr} = \frac{1}{T} \int_T |x(t)|^2 dt = \sum_{k=-\infty}^{\infty} |a_k|^2 = \left|\frac{1}{2}\right|^2 + \left|\frac{1}{2}\right|^2 + 3^2 + 1^2 = \frac{1}{2} + 9 + 1 = \frac{21}{2}.$$

می‌دانیم که $\omega_0 = \frac{2\pi}{T} = \frac{\pi}{2}$ ، پس می‌توانیم b_k را به فرم زیر بنویسیم:

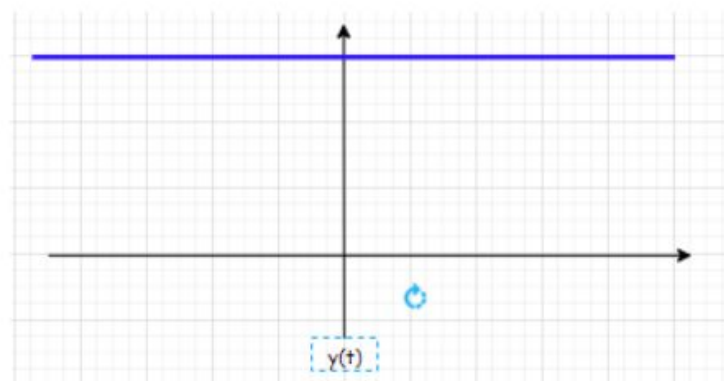
$$b_k = e^{jk\omega_0 \times 2} (a_k) + e^{jk\omega_0 \times 2} (a_{-k})$$

می‌دانیم که $x(-t) \xrightarrow{\text{F.S}} a_{-k}$ و همچنین، $x(t - t_0) \xrightarrow{\text{F.S}} e^{-jk\omega_0 t_0} a_k$ پس داریم:

$$y(t) = x(t + 2) + x(-t - 2).$$



$$y = 3$$



۱. سیگنال حقیقی است، پس: $a_k = a_{-k}^*$

۲. سیگنال فقط دارای سه ضریب فوریه در k های ۰، ۱، ۲، منفی دو و منفی یک دارد.

۳. مزدوج و حقیقی بودن ضرایب در ۱ و منفی یک: $a_1 = a_{-1}$

۳. از رابطه داریم:

$$x(t) = -x(t-3) \rightarrow a_k = -e^{-jk\omega_0 3} a_k$$

$$\text{if } k=0: a_0 = -a_0 \rightarrow a_0 = 0.$$

$$\text{if } k=1 \text{ or } -1: a_k = -e^{-kj\pi} a_k \rightarrow a_k = a_k.$$

$$\text{if } k = 2 \text{ or } -2: a_k = -a_k \rightarrow a_2 = a_{-2} = 0.$$

۴.

$$\int_{-3}^3 \left| a_{-1} e^{-\frac{j\pi}{3}t} + a_1 e^{\frac{j\pi}{3}t} \right| dt = |a_1| \int_{-3}^3 \left| e^{-\frac{j\pi}{3}t} + e^{\frac{j\pi}{3}t} \right| dt$$

$$= |2a_1| \int_{-3}^3 \left| \cos \frac{\pi}{3} t \right| dt = \frac{24}{\pi} |a_1| = 12\pi \rightarrow a_1 = a_{-1} = \frac{\pi^2}{2}.$$

$$* \int_{-3}^3 \left| \cos \frac{\pi}{3} t \right| dt = \int_{-3}^{-\frac{3}{2}} \left(-\cos \frac{\pi}{3} t \right) dt + \int_{-\frac{3}{2}}^{\frac{3}{2}} \left(\cos \frac{\pi}{3} t \right) dt + \int_{\frac{3}{2}}^3 \left(-\cos \frac{\pi}{3} t \right) dt$$

$$= \frac{3}{\pi} + \frac{6}{\pi} + \frac{3}{\pi} = \frac{12}{\pi}.$$

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} = \pi^2 \cos\left(\frac{\pi}{3} t\right).$$

$$\textcircled{1} \quad H(j\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} h(\tau) e^{j\omega\tau} d\tau \quad \text{کامپلکس فرکانس}$$

چرا این فرکانس؟ چون سیستم های LTI را می توان برای ورودی های متناوب، به صورت
 یکنواخت با $H(j\omega)$ بیان کرد. خصوصاً سیستم LTI به ورودی متناوب، سینوسی است. با
 همان دوره تناوب و ضرایب سری فوری: $b_k = a_k H(jk\omega)$
 ضرایب سری فوری ورودی

$$\textcircled{1} : H(j\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-F\tau} e^{-j\omega\tau} d\tau = \int_{-\infty}^0 e^{(-F-j\omega)\tau} d\tau + \int_0^{\infty} e^{(-F-j\omega)\tau} d\tau$$

$$= \frac{1}{F-j\omega} e^{(-F-j\omega)\tau} \Big|_{-\infty}^0 + \frac{1}{-F-j\omega} e^{(-F-j\omega)\tau} \Big|_0^{\infty}$$

$$= \frac{1-0}{F-j\omega} + \frac{0-1}{-F-j\omega} = \frac{1}{F-j\omega} + \frac{1}{F+j\omega} = \frac{\Lambda}{14+\omega^2}$$

اما باقی است ضرایب سری فوری سینوس های ورودی را به دست آوریم:

$$x_1(t) : a_k = \int_{-\frac{1}{T}}^{\frac{1}{T}} s(t) e^{-jk\omega_0 t} dt = \int_{-\frac{1}{T}}^{\frac{1}{T}} s(t) dt = 1$$

\downarrow
 $T=1$ مقدار ضریب

$$\Rightarrow y_1(t) : b_k = \frac{\Lambda}{14 + (k\omega_0)^2} = \frac{\Lambda}{14 + F^2 k^2}$$

\downarrow
 2π