



(۱) مسئله 5.12 از ویرایش دوم کتاب اپنهایم را حل نمایید.

حل: اولاً تعریف می‌کنیم:

$$x[n] = \left(\frac{\sin \frac{\pi}{4} n}{\pi n} \right)^2 \quad \text{و} \quad h[n] = \frac{\sin \omega_c n}{\pi n}$$

طبق صورت مساله، می‌خواهیم ω_c را چنان تعیین کنیم که $x[n] * h[n] = x[n]$ به طور معادل باید $X(e^{j\omega})H(e^{j\omega}) = X(e^{j\omega})$ شود که نتیجه می‌دهد: $X(e^{j\omega})(H(e^{j\omega}) - 1) = 0$ یعنی در هر فرکانس ω ، یا باید $X(e^{j\omega}) = 0$ باشد یا $H(e^{j\omega}) = 1$ باشد. حال از مثال‌های درسی می‌دانیم که

$$H(e^{j\omega}) = \mathcal{F} \left\{ \frac{\sin \omega_c n}{\pi n} \right\} = \begin{cases} 1 & |\omega| < \omega_c \\ 0 & \omega_c < |\omega| < \pi \end{cases} \text{ and periodic with period } 2\pi.$$

پس کافی است که ω_c را چنان انتخاب کنیم که در یک دوره فرکانس $[-\pi, \pi]$ داشته باشیم

$$X(e^{j\omega}) = 0 \quad \text{for } \omega_c < |\omega| < \pi \quad (1)$$

از طرف دیگر،

$$x[n] = \left(\frac{\sin \frac{\pi}{4} n}{\pi n} \right)^2 \Rightarrow X(e^{j\omega}) = \frac{1}{2\pi} \mathcal{F} \left\{ \frac{\sin \frac{\pi}{4} n}{\pi n} \right\} \circledast \mathcal{F} \left\{ \frac{\sin \frac{\pi}{4} n}{\pi n} \right\}$$

و می‌دانیم که

$$\mathcal{F} \left\{ \frac{\sin \frac{\pi}{4} n}{\pi n} \right\} = \begin{cases} 1 & |\omega| < \frac{\pi}{4} \\ 0 & \frac{\pi}{4} < |\omega| < \pi \end{cases} \text{ and periodic with period } 2\pi$$

پس در یک دوره تناوب، $X(e^{j\omega})$ یک پالس مثلثی بین $-\frac{\pi}{2}$ تا $\frac{\pi}{2}$ است (با ارتفاع $\frac{1}{4}$).

پس برای رسیدن به (1)، باید $\frac{\pi}{2} < \omega_c < \pi$ باشد. ■

(۲) مسئله 5.19 از ویرایش دوم کتاب اینهایم را حل نمایید.

حل: با توجه به این که در صورت مساله گفته شده که سیستم پایدار است، پس پاسخ ضربه مطلقاً جمع پذیر است و در نتیجه، پاسخ فرکانسی وجود دارد. برای یافتن پاسخ فرکانسی به این صورت عمل می کنیم:

با توجه به خواص خطی بودن و شیفتم زمانی، داریم:

$$\begin{aligned}y[n] - \frac{1}{6}y[n-1] - \frac{1}{6}y[n-2] &= x[n] \Rightarrow \\Y(e^{j\omega}) - \frac{1}{6}Y(e^{j\omega})e^{-j\omega} - \frac{1}{6}Y(e^{j\omega})e^{-j2\omega} &= X(e^{j\omega}) \Rightarrow \\ \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} &= \frac{1}{1 - \frac{1}{6}e^{-j\omega} - \frac{1}{6}e^{-j2\omega}}.\end{aligned}$$

پس

$$\begin{aligned}H(e^{j\omega}) &= \frac{1}{1 - \frac{1}{6}e^{-j\omega} - \frac{1}{6}e^{-j2\omega}} \\&= \frac{1}{\left(1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}\right)\left(1 + \frac{1}{3}e^{-j\omega}\right)} \\&= \frac{\frac{3}{5}}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}} + \frac{\frac{2}{5}}{1 + \frac{1}{3}e^{-j\omega}}\end{aligned}$$

و در نتیجه،

$$h[n] = \frac{3}{5} \times \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] + \frac{2}{5} \times \left(-\frac{1}{3}\right)^n u[n]$$

که علی است. ■

۳) مسئله 5.21 بندهای d و f و h از ویرایش دوم کتاب اینها را حل نمایید.

حل:

بند d) می توان مستقیماً از تعریف حل نمود اما طولانی می شود. در اینجا دو تعریف کوتاه اما اندکی فنی ارائه می شود. ابتدا دو رابطه کاربردی زیر، برای هر سیگنال دلخواه $y[n]$ را در نظر بگیرید:

$$\begin{aligned}\mathcal{F}\{y[n] \sin \omega_0 n\} &= \frac{1}{2\pi} \mathcal{F}\{y[n]\} \circledast \mathcal{F}\{\sin \omega_0 n\} \\ &= \frac{1}{2\pi} Y(e^{j\omega}) \circledast \mathcal{F}\left\{\frac{1}{2j} e^{j\omega_0 n} - \frac{1}{2j} e^{-j\omega_0 n}\right\} \\ &= \frac{1}{2\pi} Y(e^{j\omega}) \circledast \sum_{l=-\infty}^{\infty} \frac{\pi}{j} \delta(\omega - \omega_0 - 2\pi l) - \frac{\pi}{j} \delta(\omega + \omega_0 - 2\pi l) \\ &= \frac{1}{2j} Y(e^{j(\omega - \omega_0)}) - \frac{1}{2j} Y(e^{j(\omega + \omega_0)}).\end{aligned}\quad (2)$$

و نیز،

$$\begin{aligned}\mathcal{F}\{y[n] \cos \omega_0 n\} &= \frac{1}{2\pi} \mathcal{F}\{y[n]\} \circledast \mathcal{F}\{\cos \omega_0 n\} \\ &= \frac{1}{2\pi} Y(e^{j\omega}) \circledast \mathcal{F}\left\{\frac{1}{2} e^{j\omega_0 n} + \frac{1}{2} e^{-j\omega_0 n}\right\} \\ &= \frac{1}{2\pi} Y(e^{j\omega}) \circledast \sum_{l=-\infty}^{\infty} \pi \delta(\omega - \omega_0 - 2\pi l) + \pi \delta(\omega + \omega_0 - 2\pi l) \\ &= \frac{1}{2} Y(e^{j(\omega - \omega_0)}) + \frac{1}{2} Y(e^{j(\omega + \omega_0)}).\end{aligned}$$

حال برای حل این سوال، ابتدا تبدیل فوریه $y[n] = 2^n u[-n]$ را حساب می کنیم.

طبق تعریف، و با یک تغییر متغیر $m = -n$ در تساوی ماقبل آخر، داریم:

$$Y(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} 2^n u[-n] e^{-j\omega n} = \sum_{n=-\infty}^0 2^n e^{-j\omega n} = \sum_{m=0}^{\infty} \left(\frac{1}{2} e^{j\omega}\right)^m = \frac{1}{1 - \frac{1}{2} e^{j\omega}}$$

پس از (2) داریم:

$$\begin{aligned}X(e^{j\omega}) &= \mathcal{F}\left\{y[n] \sin \frac{\pi}{4} n\right\} = \frac{1}{2j} Y\left(e^{j(\omega - \frac{\pi}{4})}\right) - \frac{1}{2j} Y\left(e^{j(\omega + \frac{\pi}{4})}\right) \\ &= \frac{1}{2j} \left[\frac{1}{1 - \frac{1}{2} e^{j(\omega - \frac{\pi}{4})}} - \frac{1}{1 - \frac{1}{2} e^{j(\omega + \frac{\pi}{4})}} \right]\end{aligned}$$

راه حل دوم:

تعریف کنید $y[n] = x[-n] = -\left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] \sin \frac{\pi}{4} n$ که خواهیم داشت $X(e^{j\omega}) = Y(e^{-j\omega})$. پس

کافی است که $Y(e^{j\omega})$ را به دست آوریم. داریم:

$$y[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] \left(\frac{e^{-j\frac{\pi}{4}n} - e^{j\frac{\pi}{4}n}}{2j} \right) = \frac{1}{2j} \left[\left(\frac{1}{2}e^{-j\frac{\pi}{4}}\right)^n u[n] - \left(\frac{1}{2}e^{j\frac{\pi}{4}}\right)^n u[n] \right]$$

و با استفاده از جدول 5.2 از کتاب،

$$Y(e^{j\omega}) = \frac{1}{2j} \left[\frac{1}{1 - \frac{1}{2}e^{-j(\omega+\frac{\pi}{4})}} - \frac{1}{1 - \frac{1}{2}e^{-j(\omega-\frac{\pi}{4})}} \right]$$

و در نتیجه، $X(e^{j\omega}) = Y(e^{-j\omega})$ همان نتیجه‌ی راه حل اول را می‌دهد. ■

بند f) می‌توان مستقیماً از تعریف تبدیل فوریه استفاده کرد.

$$x[n] = \begin{cases} n & -3 \leq n \leq 3 \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases} \Rightarrow$$

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-3}^3 ne^{-j\omega n}$$

$$= 3(e^{-j\omega 3} - e^{j\omega 3}) + 2(e^{-j\omega 2} - e^{j\omega 2}) + (e^{-j\omega} - e^{j\omega})$$

$$= 3(-2j \sin 3\omega) + 2(-2j \sin 2\omega) + (-2j \sin \omega)$$

$$= -2j(3 \sin 3\omega + 2 \sin 2\omega + \sin \omega)$$

که همان طور که انتظار می‌رفت موهومی خالص و فرد است. ■

راه حل دوم: سیگنال $y[n]$ را مشابه مثال 5.3 کتاب، یک پالس مستطیلی بین -3 تا $+3$ تعریف کنید. در این صورت $x[n] = ny[n]$ است و طبق خاصیت مشتق در فرکانس (جدول 5.1 کتاب)، $X(e^{j\omega}) = j \frac{dY(e^{j\omega})}{d\omega}$ ، از طرف

دیگر طبق مثال 5.3 کتاب داریم $Y(e^{j\omega}) = \frac{\sin(\omega(3+1/2))}{\sin(\omega/2)}$ و در نتیجه،

$$X(e^{j\omega}) = j \frac{dY(e^{j\omega})}{d\omega} = j \frac{d}{d\omega} \frac{\sin(\omega(3+1/2))}{\sin(\omega/2)}$$

$$= j \frac{\frac{7}{2} \cos \frac{7}{2} \omega \sin \frac{1}{2} \omega - \frac{1}{2} \cos \frac{1}{2} \omega \sin \frac{7}{2} \omega}{\left(\sin \frac{\omega}{2}\right)^2}$$

که پس از عملیات نسبتاً مفصل (\otimes) روی تبدیلات سینوس و کسینوس، به همان جواب بالا منجر می‌شود. ■

بند h) سیگنال $x[n] = \sin\left(\frac{5\pi}{3}n\right) + \cos\left(\frac{7\pi}{3}n\right)$ داده شده است. در چنین مثال‌هایی بهتر است ابتدا فرکانس‌ها را در یک دوره تناوب $[0, 2\pi]$ یا $[-\pi, \pi]$ بیاوریم و سپس جملات هم‌فرکانس را ترکیب کنیم، تا نتایج نهایی قابل درک‌تر باشند. اینجا داریم:

$$\begin{aligned}
 x[n] &= \sin\left(2\pi n - \frac{\pi}{3}n\right) + \cos\left(2\pi n + \frac{\pi}{3}n\right) = -\sin\left(\frac{\pi}{3}n\right) + \cos\left(\frac{\pi}{3}n\right) \\
 &= \sqrt{2} \cos\left(\frac{\pi}{3}n + \frac{\pi}{4}\right) = \sqrt{2} \cos\left(\frac{\pi}{3}\left(n + \frac{3}{4}\right)\right)
 \end{aligned}$$

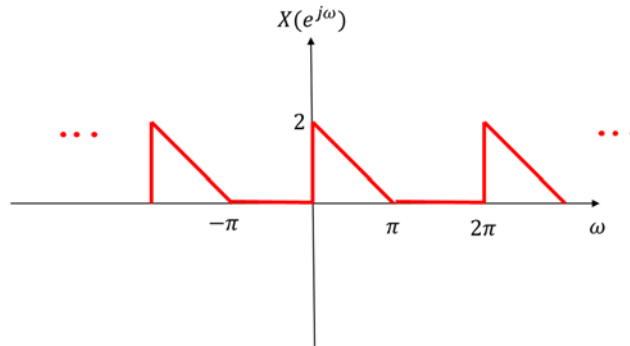
و با توجه به خواص تبدیل فوریه (خطی بودن و شیفت زمان) و تبدیل فوریه‌ی کسینوس (جدول 5.2)، داریم

$$X(e^{j\omega}) = \sqrt{2}e^{j\omega\frac{3}{4}} \times \pi \sum_{l=-\infty}^{\infty} \delta\left(\omega - \frac{\pi}{3} - 2\pi l\right) + \delta\left(\omega + \frac{\pi}{3} - 2\pi l\right). \quad \blacksquare$$

(۴) تبدیل فوریه زمان گسسته سیگنال $x[n]$ در شکل مقابل داده شده است. اگر

$$f(v) \triangleq \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \operatorname{Re}\{x[n]\} e^{j2nv}$$

تعریف شود، مقدار $f(v)$ در $v = \frac{\pi}{2}$ را محاسبه کنید.



حل: می‌دانیم که $\operatorname{Re}\{x[n]\} = \frac{1}{2}(x[n] + x^*[n])$ پس

$$f\left(\frac{\pi}{2}\right) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \operatorname{Re}\{x[n]\} e^{j2n\frac{\pi}{2}} = \frac{1}{2} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x[n] e^{j\pi n} + \frac{1}{2} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x^*[n] e^{j\pi n}$$

که در عبارت اخیر، سیگمای اول، تبدیل فوریه ی $x[n]$ در فرکانس $\omega = -\pi$ است و سیگمای دوم، تبدیل فوریه ی $x^*[n]$ در فرکانس $\omega = -\pi$ است. و بالاخره با توجه به این که $\mathcal{F}\{x^*[n]\} = X^*(e^{-j\omega})$ است، می‌توان نوشت:

$$f\left(\frac{\pi}{2}\right) = \frac{1}{2} X(e^{-j\pi}) + \frac{1}{2} X^*(e^{j\pi}) = 0. \quad \blacksquare$$

۵) سیگنال $x[n]$ دارای تبدیل فوریه $X(e^{j\omega})$ است. مطلوب است محاسبه‌ی تبدیل فوریه‌ی $y[n] = x\left[\left\lfloor \frac{n}{3} \right\rfloor\right]$ که در آن، $[m]$ به معنای بزرگترین عدد صحیح کوچکتر یا مساوی m است.

(راهنمایی: می‌توان $y[n]$ را برحسب $x_{(3)}[n]$ و شیفت یافته‌های آن نوشت.)

حل: با استفاده از راهنمایی، مساله به سادگی حل می‌شود: می‌توان مشاهده کرد که

$$y[n] = z[n] + z[n-1] + z[n-2]$$

که در آن،

$$z[n] = x_{(3)}[n].$$

از طرف دیگر از جدول خواص سری فوریه می‌دانیم که $X(e^{j3\omega}) = \mathcal{F}\{x_{(3)}[n]\} = \mathcal{F}\{z[n]\}$. بنابراین

$$\begin{aligned} Y(e^{j\omega}) &= Z(e^{j\omega}) + e^{-j\omega}Z(e^{j\omega}) + e^{-j2\omega}Z(e^{j\omega}) = (1 + e^{-j\omega} + e^{-j2\omega})X(e^{j3\omega}) \\ &= e^{-j\omega}(1 + 2\cos\omega)X(e^{j3\omega}). \quad \blacksquare \end{aligned}$$

پایان تمرین تحویلی سری پنجم

تمرین با نمره اضافه:

➤ مقدمه: زیر فصل ۵-۷ از فصل پنجم کتاب، به مفهوم **همزادی یا دوگانی (Duality)** پرداخته است. این مبحث به شما تدریس نشده است، اما در این تمرین سعی می‌شود با این مفهوم به طور خلاصه آشنا شوید. خاصیت دوگانی به شباهت‌های موجود در روابط سری فوری و تبدیل فوری سیگنال‌های گسسته-زمان و پیوسته-زمان اشاره می‌کند. با استفاده از این شباهت‌ها، می‌توان راه‌های میان‌بری برای محاسبه تبدیل فوری یا عکس تبدیل فوری برخی سیگنال‌ها به دست آورد. به طور مشخص، در دوگانی بر روی سه دسته شباهت بحث می‌شود: الف) شباهت روابط (3.94) با (3.95) در سری فوری گسسته-زمان، ب) شباهت روابط (4.8) با (4.9) در تبدیل فوری پیوسته-زمان، و بالاخره، ج) شباهت جفت روابط (5.8) و (5.9) در تبدیل فوری گسسته-زمان با جفت روابط (3.38) و (3.39) در سری فوری پیوسته زمان (که این مورد، نسبتاً پیچیده‌تر است). در ادامه هر یک از این موارد بیان می‌شود.

الف) دوگانی اول: در سری فوری گسسته-زمان داشتیم

$$x[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk\omega_0 n} \quad \text{and} \quad a_k = \sum_{n=\langle N \rangle} \frac{1}{N} x[n] e^{-jk\omega_0 n} \quad (1)$$

اولاً، دقت کنید که a_k در واقع یک سیگنال گسسته-زمان بر حسب زمان k است و می‌توان آن را به صورت $a_k = f[k]$ نوشت که در آن، $f[k] \triangleq \sum_{n=\langle N \rangle} \frac{1}{N} x[n] e^{-jk\omega_0 n}$.
ثانیاً برای بهتر دیدن شباهت، اجازه دهید به جای $x[\cdot]$ از نماد $g[\cdot]$ ، و به جای k از m ، و به جای n از r استفاده کنیم. در این صورت، (1) به صورت

$$g[r] = \sum_{m=\langle N \rangle} f[m] e^{j\omega_0 m r} \quad \text{and} \quad f[m] = \sum_{r=\langle N \rangle} \frac{1}{N} g[r] e^{-j\omega_0 m r} \quad (2)$$

در می‌آید. حال در رابطه سمت راست، r را با $-k$ ، و m را با n جایگزین می‌کنیم و داریم

$$f[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} \frac{1}{N} g[-k] e^{jk\omega_0 n} \quad (3)$$

رابطه‌ی (3)، رابطه‌ی سنتز سیگنال $f[n]$ بر اساس ضرایب سری فوری $\frac{1}{N} g[-k]$ است. پس نشان دادیم که: اگر $f[k]$ ‌ها ضرایب سری فوری سیگنال $g[n]$ باشند آنگاه $\frac{1}{N} g[-k]$ ‌ها ضرایب سری فوری سیگنال $f[n]$ هستند. اگر نمادهای $f[\cdot]$ و $g[\cdot]$ را با a و $x[\cdot]$ جایگزین کنیم، داریم:

خاصیت دوگانی اول: اگر a_k ‌ها ضرایب سری فوری سیگنال $x[n]$ باشند آنگاه $\frac{1}{N} x[-k]$ ‌ها، ضرایب سری فوری سیگنال a_n هستند.

حال با کمک گزاره فوق، دو مساله زیر را حل نمایید:

❖ مساله الف-۱) با توجه به مثال 3-12 کتاب، یعنی

$$x[n] = \begin{cases} 1 & |n| \leq N_1 \\ 0 & N_1 < |n| \leq \frac{N}{2} \end{cases}, \quad x[n+N] \equiv x[n] \quad \Rightarrow$$

$$a_k = \begin{cases} \frac{2N_1+1}{N} & k = 0, \pm N, \pm 2N, \dots \\ \frac{1}{N} \frac{\sin\left[\pi k \frac{2N_1+1}{N}\right]}{\sin\left[\pi k \frac{1}{N}\right]} & k \neq 0, \pm N, \pm 2N, \dots \end{cases}$$

و خاصیت دوگانی اول، مطلوب است محاسبه ضرایب سری فوریه برای سیگنال زیر با دوره تناوب $N = 9$:

$$y[n] = \begin{cases} \frac{5}{9} & k = 0, \pm 9, \pm 18, 27, \dots \\ \frac{1}{9} \frac{\sin\left[\pi n \frac{5}{9}\right]}{\sin\left[\pi n \frac{1}{9}\right]} & k \neq 0, \pm 9, \pm 18, 27, \dots \end{cases}.$$

حل: در این سوال داریم $y[n] = a_n$ به اِزاء $N = 9$ و $N_1 = 2$. لذا با توجه به خاصیت دوگانی اول، ضرایب سری k ام سری فوریه برابر است با

$$\frac{1}{9} x[-k] = \begin{cases} \frac{1}{9} & |n| \leq 2 \\ 0 & 2 < |n| \leq 4 \end{cases}, \quad \text{و متناوب با دوره 9}$$

❖ مساله الف-۲) با توجه به خاصیت دوگانی اول و خاصیت شیفت زمانی در ضرایب سری فوریه، یعنی $x[n - n_0]$

$$\xrightarrow{\mathcal{FS}} a_k e^{-jk\omega_0 n_0}, \quad \text{رابطه‌ی شیفت فرکانسی، یعنی،} \quad x[n] e^{jm\omega_0 n} \xrightarrow{\mathcal{FS}} a_{k-m} \quad \text{را ثابت کنید.} \blacksquare$$

حل: طبق خاصیت شیفت زمانی، اگر $x[n] \xrightarrow{\mathcal{FS}} a_k$ آنگاه برای هر تاخیر n_0 داریم $x[n - n_0] \xrightarrow{\mathcal{FS}} a_k e^{-jk\omega_0 n_0}$

حال خاصیت دوگانی اول جفت رابطه‌ی بالا نتیجه می‌دهد که

$$a_n \xrightarrow{\mathcal{FS}} \frac{1}{N} x[-k] \quad \Rightarrow \quad a_n e^{-jn\omega_0 n_0} \xrightarrow{\mathcal{FS}} \frac{1}{N} x[-k - n_0]$$

حال با تغییر متغیرهای a_n با $x[n]$ و $\frac{1}{N} x[-k]$ با a_k ، و n_0 با $-m$ به عبارت

$$x[n] \xrightarrow{\mathcal{FS}} a_k \quad \Rightarrow \quad x[n] e^{jn\omega_0 m} \xrightarrow{\mathcal{FS}} a_{k-m}$$

می‌رسیم و اثبات کامل می‌شود. \blacksquare

ب) دوگانی دوم: در تبدیل فوری پیوسته زمان داشتیم:

$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega) e^{j\omega t} d\omega \quad \text{and} \quad X(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt \quad (4)$$

با روش مشابه دوگانی اول، با تغییر نام سیگنال‌ها و متغیرها نتیجه می‌گیریم:

خاصیت دوگانی دوم: اگر سیگنال $x(t) = g(t)$ دارای تبدیل فوری $X(j\omega) = f(\omega)$ باشد آنگاه سیگنال $f(t) = X(jt)$ دارای تبدیل فوری $2\pi g(-\omega) = 2\pi x(-\omega)$ است.

حال با توجه به این نکته، مساله زیر را حل کنید:

❖ مساله ب-۱) با توجه به مثال 4.4 کتاب، یعنی

$$x(t) = \begin{cases} 1 & |t| \leq T_1 \\ 0 & T_1 < |t| \end{cases} \Rightarrow X(j\omega) = 2 \frac{\sin[\omega T_1]}{\omega}$$

و خاصیت دوگانی دوم، مطلوب است محاسبه‌ی تبدیل فوری سیگنال $y(t) = \frac{\sin[Wt]}{\pi t}$ ■

حل: در این سوال داریم $g(t) = \begin{cases} 1 & |t| \leq T_1 \\ 0 & T_1 < |t| \end{cases}$ و $f(\omega) = 2 \frac{\sin[\omega T_1]}{\omega}$. لذا با توجه به خاصیت دوگانی دوم،

$$f(t) = X(jt) = 2 \frac{\sin[tT_1]}{t} \xrightarrow{\mathcal{FS}} 2\pi g(-\omega) = 2\pi x(-\omega) = \begin{cases} 2\pi & |\omega| \leq T_1 \\ 0 & T_1 < |\omega| \end{cases}$$

با تغییر متغیر T_1 با W و تقسیم طرفین بر 2π نتیجه می‌شود:

$$\frac{\sin[tW]}{\pi t} \xrightarrow{\mathcal{FS}} \begin{cases} 1 & |\omega| \leq W \\ 0 & W < |\omega| \end{cases}$$

و نتیجه به دست می‌آید. ■

ج) دوگانی سوم: در تبدیل فوری گسسته-زمان و سری فوری پیوسته-زمان داشتیم:

$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega \quad \text{and} \quad X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n} \quad (5)$$

و

$$a_k = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk\omega_0 t} dt \quad \text{and} \quad x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} \quad (6)$$

که نشان دهنده شباهت این دو زوج سنتز-آنالیز است. برای شباهت بیشتر و سادگی، حالت $T = 2\pi$ و $\omega_0 = 1$ را در نظر بگیرید (در غیر این حالت، با کمک بحث تغییر مقیاس زمان در زیر فصل 3.5.4 به راحتی می‌توانید نتایج بعدی را تعمیم دهید).

برای شروع، روابط (5) را در نظر بگیرید. برای بهتر دیدن شباهت، نمادهای جدید $f[n] \triangleq x[n]$ و $g(\omega) \triangleq X(e^{j\omega})$ را تعریف می‌کنیم. روابط (5) به صورت زیر در می‌آیند:

$$f[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} g(\omega) e^{j\omega n} d\omega \quad \text{and} \quad g(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f[n] e^{-j\omega n}$$

حال، n را با $-k$ ، و ω را با t جایگزین کنید. داریم:

$$f[-k] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} g(t) e^{-jkt} dt \quad \text{and} \quad g(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} f[-k] e^{jkt}$$

با مقایسه این عبارت با روابط (6) نتیجه می‌گیریم که $f[-k]$ ضریب k ام سری فوریه سیگنال زمان پیوسته $g(t)$ است. با توجه به تعریف نمادهای $f[.]$ و $g(.)$ می‌توان چنین گفت:

خاصیت دوگانی سوم: اگر سیگنال $f[n]$ دارای تبدیل فوریه $g(\omega)$ باشد آنگاه $f[-k]$ ضریب k ام سری فوریه سیگنال زمان پیوسته $g(t)$ است.

حال به دو مساله زیر پاسخ دهید.

❖ مساله ج-۱) با قرار دادن $T = 2\pi$ و $T_1 = \frac{\pi}{2}$ در مثال 3.5 کتاب، داریم

$$x(t) = \begin{cases} 1 & |t| \leq \frac{\pi}{2} \\ 0 & \frac{\pi}{2} < |t| < \pi \end{cases}, x(t+2\pi) \equiv x(t) \quad \Rightarrow \quad a_k = \frac{\sin\left[k \frac{\pi}{2}\right]}{k\pi}.$$

با توجه به رابطه‌ی فوق و خاصیت دوگانی، مطلوب است محاسبه‌ی تبدیل فوریه سیگنال $y[n] = \frac{\sin\left[n \frac{\pi}{2}\right]}{n\pi}$. ■

حل: برای درک بهتر، در خاصیت دوگانی در کادر بالا، نمادها نسبت به صورت تمرین تغییر کرده است. با این نمادهای جدید، در این جا $g(t) = x(t)$ و $f[-k] = a_k$ است. لذا برای سیگنال $f[n] = a_{-n} = y[n]$ ، تبدیل فوریه به صورت

$$g(\omega) = x(\omega) = \begin{cases} 1 & |\omega| \leq \frac{\pi}{2} \\ 0 & \frac{\pi}{2} < |\omega| < \pi \end{cases}, \text{ و متناوب با دوره } 2\pi$$

است. ■

❖ مساله ج-۲) فرض کنید $X(e^{j\omega})$ تبدیل فوریه سیگنال گسسته در زمان $x[n] = \left(\frac{1}{5}\right)^{|n|}$ باشد. سیگنال پیوسته در زمان $y(t)$ را به صورت زیر تعریف می‌کنیم. ضریب a_2 در بسط سری فوریه سیگنال $y(t)$ بر اساس دوره تناوب پایه آن را محاسبه کنید.

$$y(t) = X(e^{-jt}) + X\left(e^{j\frac{2t}{3}}\right) \quad \blacksquare$$

حل: با توجه به خطی بودن ضرایب سری فوریه، می توان برای هر یک از دو جمله ی $X(e^{-jt})$ و $X\left(e^{j\frac{2t}{3}}\right)$ ضرایب سری فوریه را جداگانه بررسی کرد و سپس برای $y(t)$ حاصل مجموع را به دست می آوریم. اولاً $X(e^{jt})$ متناوب با دوره تناوب 2π است. لذا $X\left(e^{j\frac{2t}{3}}\right)$ دارای دوره پایه $T_0^1 = 3\pi$ و هارمونیک پایه $\omega_0^1 = \frac{2\pi}{3\pi} = \frac{2}{3}$ است، و $X(e^{-jt})$ دارای دوره پایه $T_0^2 = 2\pi$ و هارمونیک پایه $\omega_0^2 = \frac{2\pi}{2\pi} = 1$ است. در نتیجه $y(t)$ متناوب با دوره پایه $T_0 = 6\pi$ (کوچکترین مضرب مشترک T_0^1 و T_0^2) و هارمونیک پایه $\omega_0 = \frac{2\pi}{6\pi} = \frac{1}{3}$ است. پس ضریب a_2 در بسط سری فوریه سیگنال $y(t)$ مربوطه به فرکانس $2\omega_0 = \frac{2}{3}$ است. این فرکانس در هارمونیک های $X(e^{-jt})$ (که باید مضرب صحیح $\omega_0^2 = 1$ باشند) وجود ندارد. لذا می توان $X(e^{-jt})$ را بررسی نکرد. اما در مورد $X\left(e^{j\frac{2t}{3}}\right)$ داریم $2\omega_0 = \omega_0^1$ ؛ و این نکته بدین معنی است که ضریب a_2 در بسط سری فوریه سیگنال $y(t)$ ، همان ضریب اول در سری فوریه $X\left(e^{j\frac{2t}{3}}\right)$ (بر اساس هارمونیک پایه ی خود $X\left(e^{j\frac{2t}{3}}\right)$) است. لذا

$$a_2 = \frac{1}{3\pi} \int_0^{3\pi} X\left(e^{j\frac{2t}{3}}\right) e^{-j\omega_0^1 t} dt = \frac{1}{3\pi} \int_0^{3\pi} X\left(e^{j\frac{2t}{3}}\right) e^{-j\frac{2t}{3}} dt$$

با تغییر متغیر ω به جای $\frac{2t}{3}$ داریم

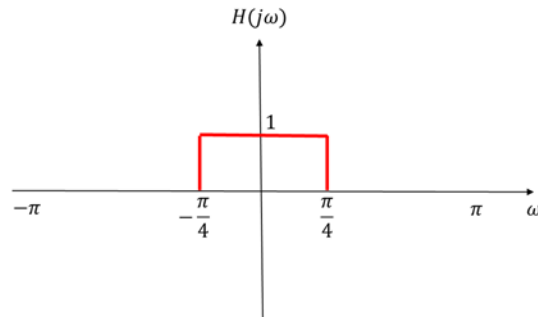
$$a_2 = \frac{1}{3\pi} \int_0^{2\pi} X(e^{j\omega}) e^{-j\omega} \frac{3}{2} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} X(e^{j\omega}) e^{-j\omega} d\omega = x[-1] = \frac{1}{5}$$

سوالات توصیه شده و غیر تحویلی:

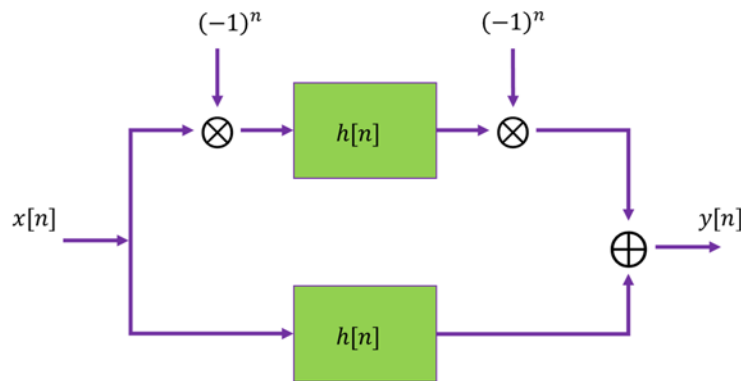
- مسائل زیر از فصل پنجم از ویرایش دوم کتاب اینهايم را حل نمایید:

9-12-19-21(d,f,h)-23-24(a,b,g,h) -49

۶) فرض کنید $H(e^{j\omega})$ پاسخ فرکانسی یک فیلتر پایین گذر ایده آل با فرکانس قطع $\frac{\pi}{4}$ و بهره یک است، یعنی،

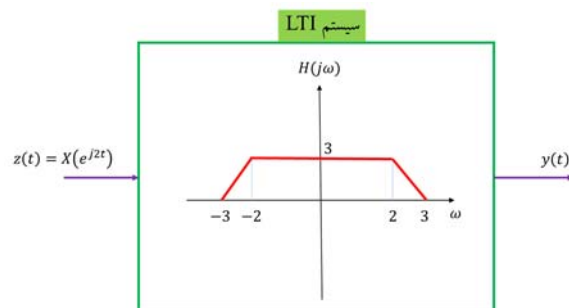


تعیین کنید سیستم زیر چه پاسخ فرکانسی دارد و چه نوع فیلتری است؟



حل این مساله در متن درس بیان شده است!

۷) فرض کنید $X(e^{j\omega})$ تبدیل فوریه سیگنال گسسته در زمان $x[n] = \begin{cases} n^2 & |n| \leq 2 \\ 0 & |n| > 2 \end{cases}$ باشد. خروجی سیستم نشان داده شده در شکل زیر را به ورودی $X(e^{j2t})$ در لحظه $t = \frac{\pi}{8}$ بدست آورید.



حل: سیگنال $x(t) = X(e^{j2t})$ متناوب با دوره $T = \pi$ و $\omega_0 = 2\text{rad/sec}$ است. لذا از فیلتر فوق فقط هارمونیک‌های شماره صفر، یک و منفی یک (متناظر با فرکانس‌های صفر و $\pm 2\text{rad/sec}$) با ضریب ۳ می‌گذرند و سایر هارمونیک‌ها کاملاً حذف می‌شوند. حال، ضرایب سری فوریه $x(t)$ از رابطه‌ی

$$a_k = \frac{1}{\pi} \int_0^\pi X(e^{j2t}) e^{-jk2t} dt$$

به دست می‌آیند. با تغییر متغیر $\omega = 2t$ در عبارت بالا، داریم

$$a_k = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} X(e^{j\omega}) e^{-jk\omega} \frac{1}{2} d\omega = x[k].$$

بنابراین در خروجی فیلتر داریم:

$$y(t) = 3 \times (x[0] + x[1]e^{j2t} + x[-1]e^{-j2t}) = 3(e^{j2t} + e^{-j2t}) = 6 \cos 2t. \quad \blacksquare$$

موفق باشید