

Dodatek k Poglavlju 8

Linearne transformacije

8.3 Harmonično vzbujanje linearnega sistema

...

Primer 8.2 Določimo frekvenčno odzivno funkcijo za nihalo z maso na vzmeti in viskozni dušilki.

Odziv $y(t)$ na vzbujanje s silo $x(t)$ je posredno opisan z diferencialno enačbo:

$$m\ddot{y} + d\dot{y} + ky = x(t)$$

in dvema začetnima pogojema. V primeru, ko je vzbujanje podano z $x(t) = e^{i\omega t}$, izrazimo odziv z $y = H(\omega) e^{i\omega t}$ in dobimo:

$$\begin{aligned} (-m\omega^2 + id\omega + k)H(\omega) e^{i\omega t} &= e^{i\omega t}, \\ H(\omega) &= \frac{1}{k - m\omega^2 + id\omega}. \end{aligned}$$

Če zapišemo $\zeta = d/(2\sqrt{km})$ in $\omega_0^2 = k/m$, dobi za frekvenčno odzivno funkcijo naslednjo obliko:

$$H(\omega) = \frac{1/m}{\omega_0^2 - \omega^2 + i2\zeta\omega_0\omega}.$$

Pri grafični predstavitevi kompleksno $H(\omega)$ običajno zapišemo kot $H(\omega) = |H(\omega)| e^{i\varphi(\omega)}$, kjer je $\varphi(\omega) = \arctan(\Im[H(\omega)]/\Re[H(\omega)])$, ter amplitudo $|H(\omega)|$ in fazo $\varphi(\omega)$ narišemo posebej. Amplitudo običajno narišemo kot $20 \log_{10} |H(\omega)|$, čemur ustrezajo enote decibeli (dB), za frekvenčno os pa uporabimo logaritemsko razdelitev. Takšno predstavitev frekvenčne odzivne funkcije $H(\omega)$ imenujemo *Bodejev diagram* (slika 8.3). \square

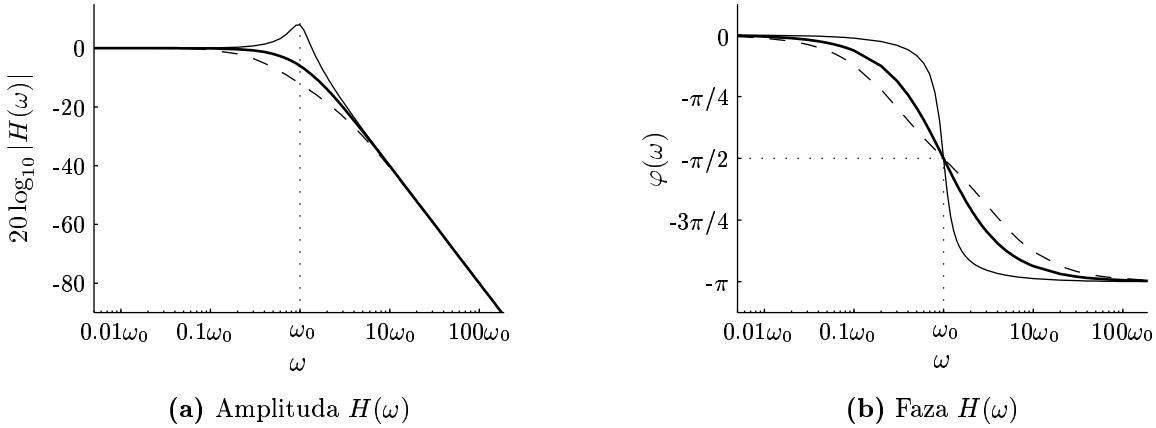
S primerjanjem diferencialne enačbe in izraza za $H(\omega)$ v primeru 8.2 ugotovimo, da lahko frekvenčno odzivno funkcijo kar preberemo iz diferencialne enačbe. Pri tem k -ti odvod pretvorimo v $(i\omega)^n$. Za splošno diferencialno enačbo s konstantnimi koeficienti:

$$\sum_{k=0}^N a_k \frac{d^k y(t)}{dt^k} = \sum_{k=0}^M b_k \frac{d^k x(t)}{dt^k} \quad (8.1)$$

je frekvenčna odzivna funkcija:

$$H(\omega) = \frac{\sum_{k=0}^M b_k (i\omega)^k}{\sum_{k=0}^N a_k (i\omega)^k}. \quad (8.2)$$

...



Slika 8.3: Absolutna vrednost in faza frekvenčne odzivne funkcije nihala z maso na vzmeti in viskozni dušilki za različne vrednosti razmernika dušenja (primer 8.2): $\zeta = 0.2$, $\zeta = 1$ (debelejši črti) in $\zeta = 2$ (črtkani črti). $m = 1$, $\omega_0 = 1$.

8.4 Fourierova analiza odzivnih nihanj

8.4.1 Fourierova vrsta

Poljubno periodično funkcijo s periodo T lahko izrazimo s *Fourierovo vrsto*:

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \alpha_k e^{i\omega_k t}. \quad (8.3)$$

V njej je $\omega_k = k\omega_1$ mnogokratnik osnovne krožne frekvence $\omega_1 = 2\pi/T$, $e^{i\omega_k t}$ je kompleksna harmonična funkcija in α_k kompleksni Fourierov koeficient. α_k določimo tako, da enačbo (8.3) na obeh staneh pomnožimo z $e^{-i\omega_r t}$ in produkt integriramo po intervalu s širino ene periode. V vsoti se nato pojavijo integrali naslednjega tipa:

$$\int_{-T/2}^{T/2} e^{i(\omega_k - \omega_r)t} dt = \begin{cases} T \frac{e^{i(k-r)2\pi t/T}}{i(k-r)2\pi} \Big|_{-T/2}^{T/2}, & \text{za } k \neq r, \\ T, & \text{za } k = r. \end{cases} \quad (8.4)$$

Ker je eksponentna funkcija $e^{i\varphi} = \cos \varphi + i \sin \varphi$ periodična s periodo 2π , je za $k \neq r$ rezultat enak 0. Tako je:

$$\int_{-T/2}^{T/2} e^{i(\omega_k - \omega_r)t} dt = \begin{cases} 0, & \text{za } k \neq r, \\ T, & \text{za } k = r. \end{cases} \quad (8.5)$$

Ob upoštevanju tega izraza dobimo za kompleksni Fourierov koeficient izraz:

$$\alpha_k = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) e^{-i\omega_k t} dt. \quad (8.6)$$

Fourierovo vrsto lahko izrazimo tudi z realnimi koeficienti in harmoničnimi funkcijami:

$$x(t) = a_0 + \sum_{k=1}^{\infty} (a_k \cos \omega_k t + b_k \sin \omega_k t), \quad (8.7)$$

pri čemer veljajo naslednje zveze med kompleksnimi koeficienti α_k ter realnimi koeficienti a_k in b_k :

$$a_k = \alpha_k + \alpha_k^*, \quad b_k = i(\alpha_k - \alpha_k^*), \quad \alpha_k = \frac{a_k - ib_k}{2}. \quad (8.8)$$

Znak * označuje operacijo konjugacije. Koeficiente a_k in b_k izračunamo na naslednji način:

$$a_0 = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) dt, \quad (8.9a)$$

$$a_k = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) \cos \omega_k t dt, \quad k = 1, 2, \dots, \quad (8.9b)$$

$$b_k = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) \sin \omega_k t dt, \quad k = 1, 2, \dots \quad (8.9c)$$

in pri tem upoštevamo $\omega_k = 2k\pi/T$. Iz izraza (8.9a) vidimo, da koeficient a_0 ustreza povprečni vrednosti funkcije $x(t)$ na intervalu ene periode T . Iz izrazov (8.9b) in (8.9c) lahko ugotovimo, da so $a_k = 0$, kadar je funkcija $x(t)$ liha, medtem ko so $b_k = 0$, kadar je $x(t)$ soda.

8.4.2 Fourierova transformacija

Pri zapisu funkcije $x(t)$ s Fourierovo vrsto (enačba (8.3)) smo privzeli, da je $x(t)$ periodična s periodom T . Neperiodične funkcije lahko obravnavamo kot periodične z neomejeno periodo. Pri izračunu koeficientov vrste je treba določiti limito $1/T \rightarrow 0$. V ta namen namesto koeficienta α_k uporabimo spremenljivko $X(\omega_k) = T\alpha_k$ in Fourierovo vrsto zapišemo v obliki:

$$x(t) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X(\omega_k) e^{i\omega_k t}. \quad (8.10)$$

Spomnimo, da je $\omega_k = 2\pi k/T$ in $\omega_{k+1} - \omega_k = 2\pi/T = \Delta\omega_k$. Vidimo, da je $1/T = \Delta\omega_k/2\pi$, zato lahko zapišemo:

$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X(\omega_k) e^{i\omega_k t} \Delta\omega_k. \quad (8.11)$$

Ko T narašča preko vsake meje, preide vsota v integral in dobimo namesto Fourierove vrste *Fourierov integral*:

$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{i\omega t} d\omega. \quad (8.12)$$

V tem integralu je $X(\omega)$ kompleksna amplituda harmonične komponente s krožno frekvenco ω definirana z:

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-i\omega t} dt. \quad (8.13)$$

Z integraloma (8.12) in (8.13) definiramo prehod iz frekvenčne v časovno sliko spremenljivke x in obratno. Prehod iz ene slike v drugo imenujemo *Fourierova transformacija*, medtem ko funkciji $x(t)$ in $X(\omega)$ imenujemo *par Fourierovih transformirank* in ju zapišemo:

$$X(\omega) = \mathcal{F}\{x(t); \omega\} \quad \text{in} \quad x(t) = \mathcal{F}^{-1}\{X(\omega); t\}. \quad (8.14)$$

V nadaljevanju navajamo nekaj parov Fourierovih transformirank:

$$x(t) = 1 \quad X(\omega) = 2\pi\delta(\omega), \quad (8.15a)$$

$$x(t) = \delta(t) \quad X(\omega) = 1, \quad (8.15b)$$

$$x(t) = e^{i\omega_0 t} \quad X(\omega) = 2\pi\delta(\omega - \omega_0), \quad (8.15c)$$

$$x(t) = e^{-ct}, \quad t \geq 0, c > 0 \quad X(\omega) = \frac{1}{c + i\omega}, \quad (8.15d)$$

$$x(t) = \frac{t^{n-1} e^{-ct}}{(n-1)!}, \quad t \geq 0, c > 0 \quad X(\omega) = \frac{1}{(c + i\omega)^n}, \quad (8.15e)$$

$$x(t) = \cos \omega_0 t \quad X(\omega) = \pi(\delta(\omega + \omega_0) + \delta(\omega - \omega_0)), \quad (8.15f)$$

$$x(t) = \sin \omega_0 t \quad X(\omega) = \pi i (\delta(\omega + \omega_0) - \delta(\omega - \omega_0)), \quad (8.15g)$$

$$x(t) = e^{-c|t|}, \quad c > 0 \quad X(\omega) = \frac{2c}{c^2 + \omega^2} = \frac{2}{|c|} \cdot \frac{1}{1 + (\omega/c)^2}, \quad (8.15h)$$

$$x(t) = e^{-c|t|} \cos \omega_0 t, \quad c > 0 \quad X(\omega) = \frac{c}{c^2 + (\omega_0 + \omega)^2} + \frac{c}{c^2 + (\omega_0 - \omega)^2}, \quad (8.15i)$$

$$x(t) = e^{-c^2 t^2}, \quad c > 0 \quad X(\omega) = \frac{\sqrt{\pi}}{c} e^{-t^2/(4c^2)}. \quad (8.15j)$$

Pri računanju Fourierovih transformacij si lahko pomagamo z naslednjimi zvezami:

$$x(ct) \iff \frac{1}{|c|} X\left(\frac{\omega}{c}\right), \quad (8.16a)$$

$$\frac{1}{|c|} x\left(\frac{t}{c}\right) \iff X(c\omega), \quad (8.16b)$$

$$x(t - t_0) \iff X(\omega) e^{-i\omega t_0}, \quad (8.16c)$$

$$x(t) e^{-i\omega_0 t} \iff X(\omega + \omega_0), \quad (8.16d)$$

ki opisujejo po vrsti časovno in frekvenčno povečavo ter časovni in frekvenčni premik.

Fourierovo transformiranko $X(\omega)$ pogosto zapišemo z eksponentno funkcijo:

$$X(\omega) = |X(\omega)| e^{i\varphi(\omega)}, \quad (8.17)$$

kjer sta $|X(\omega)|$ amplituda in $\varphi(\omega)$ faza:

$$|X(\omega)| = \sqrt{\Re[X(\omega)]^2 + \Im[X(\omega)]^2}, \quad \varphi(\omega) = \arctan \frac{\Im[X(\omega)]}{\Re[X(\omega)]}. \quad (8.18)$$

Omenimo še, da je amplituda $|X(\omega)|$ soda funkcija krožne frekvence ω , medtem ko je faza $\varphi(\omega)$ liha funkcija. Zato pri praktičnem delu običajno omejimo prikaza amplitude in faze le na pozitivne ω .