

TSKS21 Signaler, information & bilder

Föreläsning 7

Signaler och system – frekvensdomänen, tidsdiskreta fourierserier och fouriertransformer samt fönstring och DFT

Mikael Olofsson
Institutionen för Systemteknik (ISY)
Ämnesområdet Kommunikationssystem



Tidskontinuerlig fouriertransform

Krav på signalen $x(t)$:

- Absolutintegrerbar: $\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)| dt < \infty$
- Ändligt antal diskontinuiteter.
- Begränsad variation: $\int_{-\infty}^{\infty} |x'(t)| dt < \infty$

Transform:

$$X(\omega) = \mathcal{F}\{x(t)\} = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt$$

Inverse transform:

$$x(t) = \mathcal{F}^{-1}\{X(\omega)\} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

- Spektrum av $x(t)$: $X(\omega)$
- Amplitudspektrum: $|X(\omega)|$
- Fassinnehåll: $\arg\{X(\omega)\}$



Utsignal från ett LTI-system

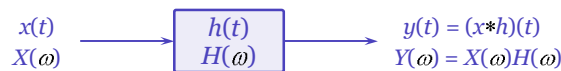
Notation: $A(\omega) = \mathcal{F}\{a(t)\}$ $B(\omega) = \mathcal{F}\{b(t)\}$

Egenskap: $\mathcal{F}\{(a * b)(t)\} = \int_{-\infty}^{\infty} (a * b)(t) e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} a(\tau) b(t - \tau) d\tau e^{-j\omega t} dt$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} a(\tau) b(t - \tau) e^{-j\omega t} d\tau dt = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} a(\tau) b(\lambda) e^{-j\omega(\tau + \lambda)} d\tau d\lambda$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} a(\tau) e^{-j\omega\tau} d\tau \int_{-\infty}^{\infty} b(\lambda) e^{-j\omega\lambda} d\lambda = A(\omega) B(\omega)$$

LTI-system:



Periodiska signaler igen

Observation: $\mathcal{F}^{-1}\{\delta(\omega - \omega_1)\} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \delta(\omega - \omega_1) e^{j\omega t} d\omega = \frac{1}{2\pi} e^{j\omega_1 t}$

Alltså: $\mathcal{F}\{e^{j\omega_1 t}\} = 2\pi\delta(\omega - \omega_1)$

Euler: $\mathcal{F}\{\cos(\omega_1 t)\} = \mathcal{F}\left\{\frac{e^{j\omega_1 t} + e^{-j\omega_1 t}}{2}\right\} = \pi(\delta(\omega - \omega_1) + \delta(\omega + \omega_1))$

$\mathcal{F}\{\sin(\omega_1 t)\} = \mathcal{F}\left\{\frac{e^{j\omega_1 t} - e^{-j\omega_1 t}}{j2}\right\} = \frac{\pi}{j}(\delta(\omega - \omega_1) - \delta(\omega + \omega_1))$

$x(t)$ periodisk med period T : $\omega_0 = \frac{2\pi}{T}$

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} D_k e^{jk\omega_0 t} \Rightarrow X(\omega) = 2\pi \sum_{k=-\infty}^{\infty} D_k \delta(\omega - k\omega_0)$$



Sinus in – sinus ut - principen – IGEN!

För LTI-system har vi:

Sinus in – Sinus ut (samma frekvens)

Närmare bestämt:

Insignal: $x(t) = \hat{X} \sin(\omega_0 t + \varphi)$

Utsignal: $y(t) = \hat{X} |H(\omega_0)| \sin(\omega_0 t + \varphi + \arg\{H(\omega_0)\})$

Amplitudkaraktistik: $|H(\omega)|$

Faskaraktistik: $\arg\{H(\omega)\}$

Detta är $j\omega$ -metoden i kondenserad form.

Viktig egenskap: Derivator

Notation: $(\omega) = \mathcal{F}\{x(t)\}$

Vi har:
$$\begin{aligned} \frac{d}{dt} x(t) &= \frac{d}{dt} \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{j\omega t} d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) \frac{d}{dt} e^{j\omega t} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \underbrace{X(\omega) j\omega e^{j\omega t}}_{\mathcal{F}\left\{\frac{d}{dt}x(t)\right\}} d\omega \end{aligned}$$

Resultat: $\mathcal{F}\left\{\frac{d}{dt}x(t)\right\} = j\omega X(\omega)$

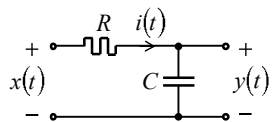
$\mathcal{F}\left\{\frac{d^k}{dt^k}x(t)\right\} = (j\omega)^k X(\omega)$

Jämför med impedanser i $j\omega$ -metoden.

Viktig egenskap: Derivator – exempel

Notation: $X(\omega) = \mathcal{F}\{x(t)\}$ Vi har: $\mathcal{F}\left\{\frac{d}{dt}x(t)\right\} = j\omega X(\omega)$

Exempel:



Energifritt:
 $y(t)$
initialt 0.

(1) i (2) $\Rightarrow x(t) - y(t) = RC \frac{d}{dt} y(t)$

$\Rightarrow RC \frac{d}{dt} y(t) + y(t) = x(t)$

Transform \Rightarrow

$j\omega RC Y(\omega) + Y(\omega) = X(\omega)$

$\Rightarrow (j\omega RC + 1)Y(\omega) = X(\omega)$

$\Rightarrow Y(\omega) = \frac{1}{j\omega RC + 1} X(\omega)$

Kapacitans: $i(t) = C \frac{d}{dt} y(t)$ (1)

Resistans: $x(t) - y(t) = Ri(t)$ (2)

Transform och inverstransform görs vanligen med en tabell.

Signaleffekt och signalenergi – Parseval

Signaleffekt: $|x(t)|^2$ Signalenergi: $\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt$

Parsevals relation, TK fouriertransform (specialfall):

$$\begin{aligned} \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt &= \int_{-\infty}^{\infty} x(t) x^*(t) dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{j\omega t} d\omega x^*(t) dt = \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) \int_{-\infty}^{\infty} x^*(t) e^{j\omega t} dt d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) X^*(\omega) d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |X(\omega)|^2 d\omega \end{aligned}$$

Energispektrum: $|X(\omega)|^2$

Parsevals relation (generellt): $\int_{-\infty}^{\infty} a(t) b^*(t) dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} A(\omega) B^*(\omega) d\omega$

Tidsdiskreta fourierserier och -transformer

TD fourierserier

Krav på signalen $x[k]$: Periodisk, period K_0 .

$$x[k] = \sum_{n=0}^{K_0-1} D_n e^{jkn\Omega_0} \quad D_n = \frac{1}{K_0} \sum_{k=0}^{K_0-1} x[k] e^{-jkn\Omega_0} \quad \Omega_0 = 2\pi/K_0$$

TD fouriertransform

Krav på signalen $x[k]$: Icke-periodisk. Absolutsummerbar.

$$x[k] = \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} X(\Omega) e^{-jk\Omega} d\Omega \quad X(\Omega) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] e^{-jk\Omega}$$

Periodisk med period 2π .

Egenskaper hos fourierserietutveckling

Låt $x[k]$ och $y[k]$ vara periodiska signaler med period K , normerad vinkelfrekvens Ω_0 och fouriersseriekoefficienter C_n respektive D_n .

Signal	Fouriersseriekoefficient # n
$ax[k] + by[k]$	$aC_n + bD_n$
$x[k - k_0]$	$C_n e^{-jn\Omega_0 k_0}$
$x[-k]$	C_{-n}

Utsignal från ett tidsdiskret LTI-system

Notation: $A(\Omega) = \mathcal{F}\{a[k]\}$ $B(\Omega) = \mathcal{F}\{b[k]\}$

Egenskap: $\mathcal{F}\{(a * b)[k]\} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} (a * b)[k] e^{-j\Omega k} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} a[n] b[k-n] e^{-j\Omega k}$

$$= \sum_{m=k-n}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} a[n] b[m] e^{-j\Omega(n+m)}$$

$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} a[n] e^{-j\Omega n} \sum_{m=-\infty}^{\infty} b[m] e^{-j\Omega m} = A(\Omega)B(\Omega)$$

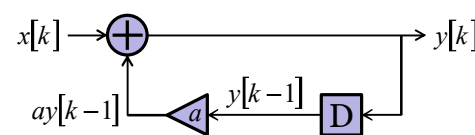
LTI-system:



Viktig egenskap: Fördröjning – exempel

Notation: $X(\Omega) = \mathcal{F}\{x[k]\}$ Vi har: $\mathcal{F}\{x[k - k_0]\} = e^{-jk_0\Omega} X(\Omega)$

Exempel:



Energifritt:
 $y[k]$ initialt 0.

Ur figur: $y[k] = x[k] + ay[k - 1]$

$$\Rightarrow y[k] - ay[k - 1] = x[k]$$

Transformera \Rightarrow

$$Y(\Omega) - ae^{-j\Omega} Y(\Omega) = X(\Omega)$$

$$\Rightarrow (1 - ae^{-j\Omega}) Y(\Omega) = X(\Omega)$$

$$\Rightarrow Y(\Omega) = \frac{1}{1 - ae^{-j\Omega}} X(\Omega)$$

Mera Parseval

För TK fouriertransform:
$$\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |X(\omega)|^2 d\omega$$

För TK fourierserie:
$$\frac{1}{T_0} \int_0^{T_0} |x(t)|^2 dt = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |D_n|^2$$

För TD fouriertransform:
$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} |x[k]|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} |X(\Omega)|^2 d\Omega$$

För TD fourierserie:
$$\frac{1}{K_0} \sum_{k=0}^{K_0-1} |x[k]|^2 = \sum_{n=0}^{K_0-1} |D_n|^2$$

Mikael Olofsson
ISY/KS

www.liu.se