

Formler & Samband, TSBB16 Grundläggande systemmodeller

Komplexa tal

Låt $z = a + jb = r \cdot e^{j\varphi} \in \mathbb{C}$, där j är den imaginära enheten och definieras av sambandet $j^2 = -1$.

- Rektangulär form \leftrightarrow polär form: $\left\{ \begin{array}{l} a = \operatorname{Re}\{z\} = r \cdot \cos(\varphi) \\ b = \operatorname{Im}\{z\} = r \cdot \sin(\varphi) \end{array} \right\} \leftrightarrow \left\{ \begin{array}{l} r = |z| = \sqrt{a^2 + b^2} \\ \varphi = \arg z = \arctan \frac{b}{a} \quad \left(\begin{array}{l} \pm\pi \\ \text{om } a < 0 \end{array} \right) \end{array} \right\}$

När det komplexa talet z , skrivet på polär form, relateras till en komplex representation av en (co-)sinusformad signal, kallas z för signalens *komplexa amplitud*.

- Komplexkonjugat: $z^* = a - jb = r \cdot e^{-j\varphi}$
- Kvadratisk belopp: $z \cdot z^* = |z|^2$
- Division: $\frac{a + jb}{c + jd} = \frac{r_1 \cdot e^{j\varphi_1}}{r_2 \cdot e^{j\varphi_2}} = \frac{r_1}{r_2} \cdot e^{j(\varphi_1 - \varphi_2)}$
- Multiplikation: $(a + jb)(c + jd) = r_1 r_2 \cdot e^{j(\varphi_1 + \varphi_2)}$
- Potenser: $z^n = (a + jb)^n = r^n \cdot e^{jn\varphi}$

- Eulers formel: $e^{j\varphi} = \cos \varphi + j \sin \varphi \Rightarrow \left\{ \begin{array}{l} \cos \varphi = \frac{e^{j\varphi} + e^{-j\varphi}}{2} = \operatorname{Re}\{e^{j\varphi}\} \\ \sin \varphi = \frac{e^{j\varphi} - e^{-j\varphi}}{2j} = \operatorname{Im}\{e^{j\varphi}\} \end{array} \right.$

- Hitta alla lösningar z till $z^a = c = r_0 \cdot e^{j\varphi_0} = r_0 \cdot e^{j(\varphi_0 + k \cdot 2\pi)}$ (*):

Ansätt $z = r \cdot e^{j\varphi}$ (där lämpligen $-\pi < \varphi \leq \pi$) och stoppa in i (*). Lös sedan ut r och φ .

Signaler

- Enhetssteget $u(t) = \begin{cases} 1; & t \geq 0 \\ 0; & t < 0 \end{cases}$
- Likformig sampling: $x[n] = x(nT_s)$, dvs. $x[n] = x(t)$ för $t = nT_s$, där T_s är sampelperioden.
- Låt $x(t)$ vara en T_0 -periodisk reell signal, dvs. $x(t + T_0) = x(t) \in \mathbb{R}$ för alla t .
 - Signalens grundvinkelfrekvens: $\omega_0 = 2\pi f_0$, där $f_0 = \frac{1}{T_0}$ är signalens grundfrekvens.

Linjära System

- Viktiga systemegenskaper: Linjäritet (Homogenitet & Additivitet), Tidsinvarians, Kausalitet, Stabilitet. De flesta intressanta linjära system är även tidsinvarianta och kallas då *LTI-system*.
- Differentialekvationsbeskrivning av ett LTI-system av ordning n , med $x(t)$ som insignal och $y(t)$ som utsignal:

$$a_n \cdot \frac{d^n y(t)}{dt^n} + a_{n-1} \cdot \frac{d^{n-1} y(t)}{dt^{n-1}} + \dots + a_0 \cdot y(t) = b_m \cdot \frac{d^m x(t)}{dt^m} + b_{m-1} \cdot \frac{d^{m-1} x(t)}{dt^{m-1}} + \dots + b_0 \cdot x(t)$$

- Differentialekvationens homogena lösning ger speciellt information om utsignalens insvängningsförlopp samt om systemets stabilitetsegenskap.
- Frekvensfunktionen för ett stabilt LTI-system: $H(\omega) = \frac{b_m \cdot (j\omega)^m + b_{m-1} \cdot (j\omega)^{m-1} + \dots + b_0}{a_n \cdot (j\omega)^n + a_{n-1} \cdot (j\omega)^{n-1} + \dots + a_0}$
- $H(\omega) = |H(\omega)| e^{j \arg H(\omega)}$, där $\begin{cases} |H(\omega)| \text{ är systemets amplitudkaraktäristik} \\ \arg H(\omega) \text{ är systemets faskaraktäristik} \end{cases}$
- För ett stabilt LTI-system med insignal $\tilde{x}(t) = X \cdot e^{j\omega_x t}$ (där $X = \hat{X} \cdot e^{j\varphi_x}$) och utsignal $\tilde{y}(t) = Y \cdot e^{j\omega_x t}$ (där $Y = \hat{Y} \cdot e^{j\varphi_y}$) gäller $Y = X \cdot H(\omega_x)$
 - Konsekvens: Insignalen $x(t) = \text{Re}\{\tilde{x}(t)\} = \hat{X} \cdot \cos(\omega_x t + \varphi_x)$ ger upphov till utsignalen $y(t) = \text{Re}\{\tilde{y}(t)\} = \hat{X} |H(\omega_x)| \cdot \cos(\omega_x t + \varphi_x + \arg H(\omega_x))$
- **Frekvensselektiva linjära filter:**
 - Vanligt syfte: dämpa eller filtrera bort oönskade frekvenskomponenter från en signal.
 - Standardfiltertyper: Lågpas- (LP-), högpas- (HP-), bandpass- (BP-) och bandspärrfilter (BS-filter).
 - Konstrueras vanligen som elektriska filter, med någon spänning eller ström som insignal och någon annan spänning eller ström som utsignal.
 - **$j\omega$ -metoden** (för sinusformade spänningar och strömmar):
 1. Ersätt alla sinusformade storheter med komplexa storheter, dvs. i stil med $x(t) = \hat{X} \cdot \cos(\omega_x t + \varphi_x) \rightarrow X = \hat{X} \cdot e^{j\varphi_x}$
 2. Ersätt alla nätelement med komplexa impedanser, dvs. $R \rightarrow Z_R = R$, $L \rightarrow Z_L = j\omega_x L$ och $C \rightarrow Z_C = \frac{1}{j\omega_x C}$.
 3. Betrakta det ekvivalenta *komplexschemat* som ett likströmsnät (som är ett LTI-system) och använd likströmsteori för att beräkna t.ex. $H(\omega)$ (byt då ut konstanten ω_x mot variabeln ω) eller någon sökt komplexvärd signal.
 4. För signaler: Omvandla beräknad $Y = \hat{Y} \cdot e^{j\varphi_y} \rightarrow y(t) = \hat{Y} \cdot \cos(\omega_x t + \varphi_y)$.
 - **Elektriska samband**
 - Spänning-strömrelationer Komplex motsvarighet $V = Z \cdot I$ (Ohms lag)
Resistans: $v(t) = R \cdot i(t)$ $V = Z_R \cdot I = R \cdot I$
 - Induktans: $v(t) = L \cdot \frac{di(t)}{dt}$ $V = Z_L \cdot I = j\omega L \cdot I$
 - Kapacitans: $i(t) = C \cdot \frac{dv(t)}{dt}$ $V = Z_C \cdot I = \frac{1}{j\omega C} \cdot I$
 - Kirchhoffs strömlag: $\sum_k i_k(t) = 0$ Kirchhoffs spänningslag: $\sum_k v_k(t) = 0$

- Seriekoppling av impedanser: $Z_s = Z_1 + Z_2 + \dots + Z_n$
 - Parallellkoppling av impedanser: $\frac{1}{Z_p} = \frac{1}{Z_1} + \frac{1}{Z_2} + \dots + \frac{1}{Z_n}$. $\left(n = 2 \Rightarrow Z_p = \frac{Z_1 \cdot Z_2}{Z_1 + Z_2} \right)$
 - Spänningsdelning (E ligger över $Z_1 + Z_2$, V_1 ligger över Z_1): $V_1 = E \cdot \frac{Z_1}{Z_1 + Z_2}$
 - Strömdelning (I fördelas på Z_1 och Z_2 , I_1 går genom Z_1): $I_1 = I \cdot \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2}$
- Vid beräkning av frekvensfunktionen $H(\omega)$ för ett frekvensselektivt elektriskt filter med hjälp av $j\omega$ -metoden, ersätts insignalen $x(t)$ (en spänning eller ström i nätet) och utsignalen $y(t)$ (en annan spänning eller ström i nätet) med sina komplexa motsvarigheter X resp. Y . Genom användande av komplexa impedanser och likströmsteori beräknas sedan Y på formen $Y = X \cdot H(\omega)$, varur $H(\omega)$ erhålles som $H(\omega) = \frac{Y}{X}$.