

Kap 10 - Modeller med störningar

Notera att "Beskrivning av signaler i frekvensdomänen -sammanfattning" ger en bakgrund till Kap 10 och 11.

Huvudpunkter:

- Hur beskriva slumpmässiga störningar?
- Data insamlas alltid i diskret tid. Men matematiska samband ofta i kontinuerlig tid (t ex differentialekvationer). Vilka samband finns?

Läsanvisningar:

- Kap 10.1 Läses
- Kap 10.2 Läs översiktligt, notera solhusexemplet!
- Kap 10.3 Deterministiska modeller -Läs översiktligt, Stokastiska modeller -Läses
- Kap 10.4 Läses (jmfr utdelat material)
- Kap 10.5 Läses översiktligt.

Kap 10.1 - Tidsdiskreta modeller

Viktigast i denna kurs: Insignal-utsignalform.

Vi kommer att normera samplingstiden ($T = 1$) i alla uttryck.

Kap 10.2 - Störningar i dynamiska system

Kända *mätbara* störningar, w . Ex. uppmätt solintensitet, se sid 222-223.

En störning som är mätbar kan i modellen ses som en ”vanlig” insignal.

Okända störningskällor: Ofta samlas den totala effekten ihop som ett additivt bidrag till utsignalen:

$$y(t) = z(t) + w(t)$$

där $z(t)$ är den ostörda ("brusfria") utsignalen.

Huvudproblem; **Hitta lämplig beskrivning för $w(t)$.**

Stokastiska modeller och spektrum

Viktigt att få känsla för detta. Se sid 228-237 samt utdelat material.

10.5- Samband mellan kontinuerliga och diskreta modeller

Matlabfunktioner:

`SYSD = C2D(SYSC,TS,METHOD)` converts the continuous-time LTI model SYSC to a discrete-time model SYSD with sample time TS.

`SYSC = D2C(SYSD,METHOD)` produces a continuous-time model SYSC that is equivalent to the discrete-time LTI model SYSD.

Se vidare Kap 10.5 i kursboken

Kap 11 - Korrelation och spektralanalys

Systembeskrivningar (repetition)

- Antag linjärt system.
- Tidskontinuerliga system.

$$y(t) = \int_0^{\infty} g(\tau)u(t - \tau)d\tau$$

- Laplace-transform $L\{y(t)\} = Y(s)$ ger:

$$Y(s) = G(s)U(s)$$

Systembeskrivningar

- Tidsdiskreta system (låter då t vara diskreta sampeltidpunkter). Differensekvationen

$$y(t) + a_1y(t-1) + \dots + a_ny(t-n) = b_0u(t) + b_1u(t-1) + \dots + b_nu(t-n)$$

Definiera bakåtskiftoperatorn q^{-1} enligt

$$q^{-1}y(t) = y(t-1). \rightarrow$$

$$y(t) = G(q)u(t)$$

$$G(q) = \frac{B(q)}{A(q)} = \frac{b_0 + b_1q^{-1} + \dots + b_nq^{-n}}{1 + a_1q^{-1} + \dots + a_nq^{-n}}$$

Obs i många framställningar skrivs istället

$$A(q^{-1}) = 1 + a_1q^{-1} + \dots + a_nq^{-n}$$

Vi kan även skriva

$$y(t) = \sum_{k=0}^{\infty} g(k)u(t-k)$$

- Z-transform $Z\{y(t)\} = Y(z)$ ger:

$$Y(z) = G(z)U(z)$$

Identifieringsprinciper

- Enkla experiment (steg och impulssvar). Se föreläsning 1.
- Black box identifiering (nyttjar ingen fysikalisk kunskap).
 - a) Icke parametrisk identifiering (impulssvar, frekvensfunktion).
 - b) Parametrisk identifiering.
- Grey box identifiering (nyttjar delvis fysikalisk kunskap).

Korrelationsanalys (11.1)

Betrakta ett tidsdiskret system

$$y(t) = \sum_{k=1}^{\infty} g_k u(t - k) + w(t)$$

Korskovarians mellan $u(t)$ och $y(t)$:

$$R_{yu}(\tau) = E y(t) u(t - \tau)$$

Antag $w(t)$ och $u(t)$ oberoende (i.e. $R_{uv}(\tau) = 0$) och $u(t)$ vitt brus med varians λ :

$$R_{yu}(\tau) = \lambda g_{\tau}$$

- Skatta korskovariansfunktionen som enligt:

$$\hat{R}_{yu}^N(\tau) = \frac{1}{N} \sum_{t=1}^N y(t)u(t - \tau)$$

- Skattning av impulssvaret:

$$\hat{g}_\tau^N = \frac{1}{\lambda} \hat{R}_{yu}^N(\tau)$$

- Enkelt, snabb info om tidsfördröjningar och tidskonstanter.
- Oprecis information (tabell/kurva).
- Om $u(t)$ ej vitt brus. Förfiltrera signalerna (se boken).
- Matlabkommando (SI-toolbox): `cra`.

Fourieranalys (11.2) - läs översiktligt

Metoden som beskrivs i 11.2 motsvarar metoden i Kap 11.4 (vilket nämns på sid 266).

Skattning av signalspektra (11.3-11.4)

Två alternativ:

- Använd beloppet i kvadrat av den diskreta fouriertransformen. Kallas periodogram.
- Använd samband mellan kovariansfunktion och spektrum. Grundide: Skatta kovariansfunktionen och sätt in i uttrycket för spektrum. Kallas Blackman-Tukeys metod.

Både metoderna kräver lite "trix" för att ge vettiga skattningar!

Skattning av signalspektra (Kap 11.3)

Teori:

$$R_w(\tau) = E\{w(t + \tau)w(t)\} \quad (1)$$

Effektspektrum ges av

$$\Phi(\omega) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} R_w(k)e^{-i\omega k} \quad (2)$$

Men vi måste skatta $R_w(\tau)$ från ett ändligt antal data.

Princip:

$$\hat{R}_w(\tau) = \frac{1}{N} \sum_{t=1}^{N-\tau} w(t + \tau)w(t) \quad (3)$$

- Fladdrigheten i spektrumskattningen (hög varians) kan minskas på bekostnad av dess upplösning.
- Blackman-Tukeys metod (Glättade periodogram): Medelvärdesbilda periodogrammet över ett antal närliggande frekvenser. Kan även tolkas som en filterering av kovariansskattningen.
- Läs sid 256-264 !

(Om periodogram används kan Welchs metod användas:

Dela upp data i ett antal intervall, beräkna periodogrammet i varje intervall och medelvärdesbilda.)

Blackman-Tukeys metod:

$$\hat{\Phi}_N(\omega) = \sum_{k=-M}^M w_M(k) \hat{R}_u^N(k) e^{-i\omega k}$$

$$\hat{R}_u^N(k) = \frac{1}{N} \sum_{t=1}^N u(t+k)u(t)$$

Val av M (kallas γ i LB) bestämmer avvägningen mellan frekvensupplösning och brusighet. (Riktmarke: $M=N/10$):

- Lättar att särskilja två närliggande frekvenstoppar om M stor
- $\text{Var}\hat{\Phi}_v^N(\omega) \sim 0.7 \frac{M}{N} \Phi_v^2(\omega)$

Kap 11.4 Skattning av överföringsfunktionen

- - Antag linjärt system samt att $u(t)$ och $v(t)$ oberoende:

$$y(t) = G(p)u(t) + v(t)$$

- M.h.a. tidigare resultat för korspektra kan överföringsfunktionen skattas enligt:

$$\hat{G}_N(i\omega) = \frac{\hat{\Phi}_{yu}^N(\omega)}{\hat{\Phi}_u^N(\omega)}$$

- Störningen spektrum kan också skattas (se ekv (11.36))

- Matlab: `spa`
- Sammanfattning:
 - Mycket använd metod. Talanalys, mekaniska system, geofysik...
 - Antar endast linjärt system.
 - Fönsterbredden M måste anpassas.
 - Antar u och v okorrelerade - Gäller ej för återkopplade system! - Bra att använda som komplement till parametriska metoder.