

## Tentamen i TSKS06 Linjära system för Kommunikation

**Tid:** 2018-11-01 kl. 08.00-12.00

**Provkod:** TEN1

**Lokal:** TER1

**Lärare:** Lasse Alfredsson, tel. 013-28 2645 (nås på detta nummer under tentan)  
Jag besöker tentasalen *en gång*, efter ca. 60–90 minuter, och nås f.ö. per telefon.

**Hjälpmedel:** • Räknedosa och ”Formler & Tabeller” av Sune Söderkvist.  
• Det bifogade formelbladet om modulation.  
• Andra motsvarande förlagsutgivna matematiska tabeller och formelsamlingar.

**Bedömning:** Varje helt rätt och *väl motiverad* uppgift ger 5 poäng. För godkänd tentamen krävs 11 poäng. För betyg 4 krävs 16 poäng och för betyg 5 krävs 21 poäng.

**OBS!** • Bristande motivering medför poängavdrag.  
• Numeriska lösningar, dvs. om signifikanta delar av uppgiften löses m.h.a. räknare, accepteras ej.

**Rättning:** Tentorna rättas normalt inom *10 arbetsdagar* efter tentatillfället. Efter registrering av resultaten i Ladok skickas, inom *ytterligare* några dagar, ett automatiskt Ladok-utskick med tentamensresultat via e-post till alla som är **registrerade** på kursen.

Lösningsförslag finns normalt tillgängligt på kursens tenta-webbsida *inom 5 arbetsdagar*: [www.cvl.isy.liu.se/education/undergraduate/TSKS06/tentor](http://www.cvl.isy.liu.se/education/undergraduate/TSKS06/tentor)

**Uthämtning:** Rättade tentor kan hämtas ut från **ISY:s expedition**, bredvid Café Java i B-huset, från och med **2018-11-26**. Öppettider *mån, ons & tor kl. 12:30–13:15*.

Eventuella synpunkter på rättningen skall formuleras *skriftligen* och lämnas via ISY:s expedition *inom en månad* från datumet ovan, då tentorna kan hämtas ut från expeditionen.

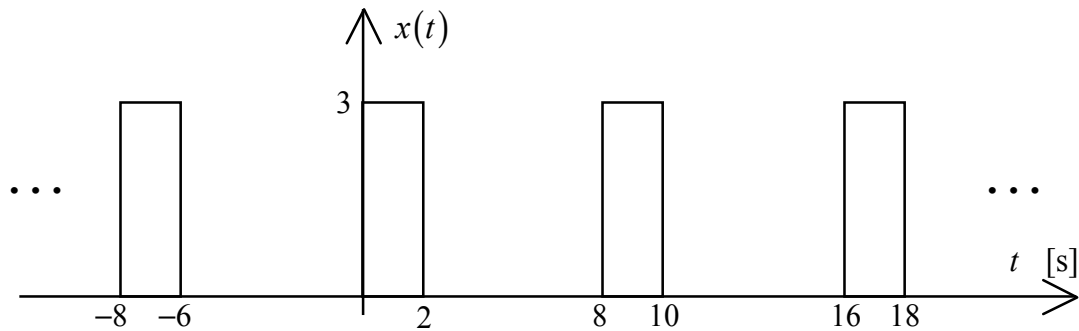
Synpunkter om *uppenbara felbedömningar* kan dock lämnas senare.

**Lycka till!**

1. Nedan finns fem påståenden om tidskontinuerliga system. Ange för vart och ett av påståendena om det är **SANT** eller **FALSKT!** *Lämna ingen motivering.*  
 Korrekt svar på en delfråga ger +1 poäng, felaktigt svar ger -1 poäng, medan utelämnat svar ger 0 poäng. Totalt ges dock uppgiften aldrig mindre än 0 poäng.  
 Om du tvärtom anvisningen ovan lämnar motivering till ett korrekt svar, men där motiveringen är felaktig, så ges också -1 poäng för den deluppgiften.
- Vid kaskadkoppling av två stabila LTI-system med impulssvar  $h_1(t)$  resp.  $h_2(t)$ , så blir impulssvaret för det totala kaskadkopplade systemet lika med produkten av impulssvaren för de två delsystemen, dvs.  $h(t) = h_1(t) \cdot h_2(t)$ .
  - Ett system där sambandet mellan insignal  $x(t)$  och utsignal  $y(t)$  beskrivs uttrycket  $y(t) = \sin(x(t))$  är tidsinvariant.
  - Impulssvaret för ett marginellt stabilt LTI-system är absolutintegrerbart.
  - Ett femte ordningens butterworthfilter av har lägre dämpning i spärbandet än ett motsvarande femte ordningens chebyshefilter.
  - För en fasmodulerad signal är frekvensavvikelsen  $f_d(t)$  proportionell mot meddelandesignalen  $m(t)$ .
2. Beräkna, med hjälp av faltning, utsignalen från ett LTI-system med impulssvar  $h(t) = 2(u(t-2) - u(t-6))$  när det matas med insignalen  $x(t) = t \cdot (u(t+1) - u(t-1))$ .
3. Ett energifritt stabilt LTI-system genererar, för insignalen  $x(t) = (e^{-t} - e^{-2t})u(t)$ , utsignalen  $y(t) = t \cdot e^{-t}u(t)$ .  
 Beräkna systemets *frekvensfunktion* och *impulssvar* samt den *differentialekvation* som beskriver systemet.

4.

- a) Beräkna de komplexa fouriersseriecoefficiënterna  $C_k$  till nedanstående periodiska signal  $x(t)$ . (ca. 50% av 5 p)



- b) Låt  $x(t)$  ovan vara insignal till ett LTI-system med impulssvar  $h(t) = \delta(t) - 3e^{-3t}u(t)$ . Den periodiska utsignalen  $y(t)$  har de komplexa fouriersseriecoefficiënterna  $D_k$ . Beräkna utsignalens dubbelsidiga amplitudspektrum  $|D_k|$  för  $k=1$  och  $k=2$ . (ca. 50% av 5 p)

5. Nedanstående differentialekvationer beskriver förhållandet mellan insignal  $x(t)$  och utsignal  $y(t)$  för tre olika kausala LTI-system  $H_A$ ,  $H_B$  och  $H_C$ :

$$H_A: \frac{d^2 y(t)}{dt^2} - y(t) = \frac{dx(t)}{dt} \qquad H_B: \frac{d^2 y(t)}{dt^2} + \frac{dy(t)}{dt} = \frac{dx(t)}{dt} - x(t)$$

$$H_C: \frac{d^2 y(t)}{dt^2} + 2\frac{dy(t)}{dt} + y(t) = \frac{d^2 x(t)}{dt^2} - \frac{dx(t)}{dt}$$

- Rita fullständiga pol-nollställediagram för var och en av de tre systemens systemfunktioner  $H_A(s)$ ,  $H_B(s)$  respektive  $H_C(s)$ . Ange även konvergensområde för varje systemfunktion och stabilitetsegenskap för varje system. *Motivera noga!*
- Vilket av systemen utgör ett högpasfilter? *Motivera noga!*

### ALLMÄNNA TENTALÖSNINGSTIPS:

Motivera varje steg i dina lösningar noga! Vi fokuserar relativt mycket på detta vid tentarättningen, så se till att du *tydligt* visar *vad* du gör – och *varför*.

*Hur* du kommer fram till svaret är vid examinationen ofta viktigare än själva svaret...

Tänk på följande, som står på tentans försättsblad: ”*Bristande motivering medför poängavdrag*”!

## BILAGA – ANALOGA & DIGITALA MODULATIONSFORMER

- **Analog modulation**

- AM-DSB-SC:  $x(t) = A \cdot m(t) \cdot \cos(\omega_c t)$ ,      AM-DSB:  $x(t) = A \cdot (C + m(t)) \cdot \cos(\omega_c t)$
- Vinkelmodulering:  $x(t) = A \cdot \cos(\omega_c t + \phi\{m(t)\})$ 
  - PM:  $\phi\{m(t)\} = a \cdot m(t)$
  - FM:  $\frac{d\phi\{m(t)\}}{dt} = a \cdot m(t) \Leftrightarrow \phi\{m(t)\} = a \cdot \int_{t_0}^t m(\tau) d\tau$

- **Digital modulation**

- Grundläggande samband:

$$x(t) = \begin{cases} A \cdot \cos(\omega_c t + \varphi); & 0 \leq t < T \\ 0; & \text{f.ö.} \end{cases} = \begin{cases} a \cdot \phi_0(t) + b \cdot \phi_1(t); & 0 \leq t < T \\ 0; & \text{f.ö.} \end{cases}$$

där  $\phi_0(t)$  och  $\phi_1(t)$  är ortogonala basfunktioner, dvs.  $\int_0^T \phi_0(t) \phi_1^*(t) dt = 0$ :

$$\left\{ \begin{array}{l} a = A \sqrt{\frac{T}{2}} \cdot \cos(\varphi) \\ b = A \sqrt{\frac{T}{2}} \cdot \sin(\varphi) \end{array} \right. \quad \& \quad \left\{ \begin{array}{l} \phi_0(t) = \sqrt{\frac{2}{T}} \cdot \cos(\omega_c t) \\ \phi_1(t) = -\sqrt{\frac{2}{T}} \cdot \sin(\omega_c t) \end{array} \right. \quad \left| \quad \begin{array}{l} \text{Vektorrepresentation av } x(t): \\ \bar{x} = \begin{pmatrix} a \\ b \end{pmatrix} \end{array} \right.$$

Utgående från en vektorrepresentation enligt ovanstående, kan man för olika modulationsformer nedan rita motsvarande *signaluppsättningsdiagram* (Eng: "signal space diagram").

- **Binära modulationsformer**, där de binära symbolerna 0 och 1 representeras av  $s_0(t)$  resp.  $s_1(t)$  i intervallet  $0 \leq t < T$ :
  - 2-ASK:  $s_0(t) = A \cdot \cos(\omega_c t)$        $s_1(t) = B \cdot \cos(\omega_c t)$       (specialfall: OOK)
  - BPSK:  $s_0(t) = A \cdot \cos(\omega_c t + \pi)$        $s_1(t) = A \cdot \cos(\omega_c t)$
  - BFSK:  $s_0(t) = A \cdot \cos(\omega_0 t)$        $s_1(t) = A \cdot \cos(\omega_1 t)$
- **Icke-binär modulation**, där varje  $k$ -bitars symbol (totalt  $M = 2^k$  symboler) representeras av  $s_i(t)$  i intervallet  $0 \leq t < T$ :
  - ASK:  $s_i(t) = A_i \cdot \cos(\omega_c t)$ ,       $i = 1, 2, 3, \dots, M$
  - M-PSK:  $s_i(t) = A \cdot \cos\left(\omega_c t + (2i-1) \frac{\pi}{M}\right)$ ,       $i = 1, 2, 3, \dots, M$
  - QPSK: QPSK är ett specialfall av M-PSK, för  $M = 4$ , dvs. då  $k = 2$ .
  - QAM:  $s_i(t) = A_i \cdot \cos(\omega_c t + \varphi_i)$ ,       $i = 1, 2, 3, \dots, M$
  - FSK:  $s_i(t) = A \cdot \cos\left(2\pi \left(f_c + \frac{i}{T}\right) t\right)$ ,       $i = 0, 1, 2, \dots, M-1$