

## PÅ DAGENS AGENDA

- Poissons summationsformel [H 6.5, OW (7.23)]
- Sampling ( $\approx$  A/D-omvandling) [H 8, OW 7.1–3]
- Rekonstruktion (PAM) ( $\approx$  D/A-omvandling)
- Rekonstruktionsfel + vikning

Tillhörande övning 6:

**Grupp 1:** 19/11, 15-17 i E52. Tomas Andersson

**Grupp 2:** 19/11, 15-17 i E53. Henrik Lundin

**Grupp 3:** 20/11, 10-12 i L21. David Samuelsson

**Grupp 4:** 14/11, 10-12 i L41. Henrik Lundin

**Grupp 5:** 14/11, 10-12 i L42. Tomas Andersson

Björn Völcker, S3

Föreläsning 10

1(8)

## POISSONS SUMMATIONSFORMEL

**Behöver:** Relation (5.7) sid 72 i Hjalmarsson

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} e^{j2\pi fTn} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(fT + k)$$

Skalning av Dirac, (4.7) sid 56 i [H] eller Beta:  $\delta(fT) = \frac{1}{T}\delta(f)$

**Härledning:** På tavlan ger...

**Poissons summationsformel:** Låt  $y[n] = x(nT)$

$$Y_d(\nu) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X\left(\frac{\nu - k}{T}\right)$$

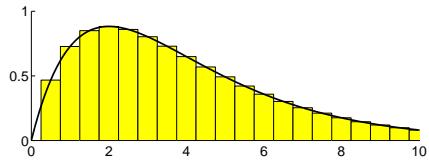
$$Y_d(fT) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X(f - kf_s)$$

Björn Völcker, S3

Föreläsning 10

3(8)

## MINNS DU NUMERISK BERÄKNING AV FT



- Numerisk approximation av  $X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j2\pi ft}dt$  ger

$$\hat{X}_T(f) = T \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT)e^{-j2\pi fnT} = TY_d(fT)$$

om  $y[n] = x(nT)$ , d.v.s. samplad version av  $x(t)$ .

- Det finns en relation mellan TDFT  $Y_d(\nu)$  och FT  $X(f)$ , men hur?

Björn Völcker, S3

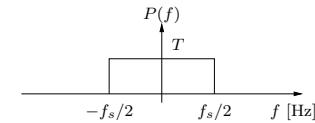
Föreläsning 10

2(8)

## REKONSTRUKTION

Kan vi få tillbaka  $X(f)$  från  $Y_d(fT)$ ?

- Om  $X(f)$  är strikt bandbegränsad (som i Matlabdemo 1) så är  $X(f) = P(f)Y_d(fT)$  om



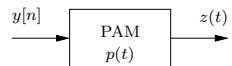
- Den observante känner nu igen samplingsteoremetet: Perfekt rekonstruktion om  $x(t)$  bandbegränsad till  $f_s/2$  och  $p(t) = \frac{\sin(\pi f_s t)}{\pi f_s t}$ .

Björn Völcker, S3

Föreläsning 10

4(8)

## PULSAMPLITUDMODULERING (PAM)



**Frekvensdomänen:**

$$Z(f) = P(f)Y_d(fT)$$

**Tidsdomänen:**

$$z(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} y[n]p(t - nT)$$

Varje sampel ersätts med en puls.

**ZOH:** Zero-order-hold (+ LP-filter) används i praktiken

$$p(t) = \begin{cases} 1 & 0 \leq t < T \\ 0 & \text{annars} \end{cases}, \quad P(f) = \frac{1 - e^{-j2\pi fT}}{j2\pi f}$$

Björn Völcker, S3

Föreläsning 10

5(8)

## KORT SAMMANFATTNING

- Sampling är ögonblicksbilder av en signal, d.v.s.  $y[n] = x(nT)$ . I frekvensdomänen gäller Poissons summationsformel

$$Y_d(fT) = \frac{1}{T} \sum_{m=-\infty}^{\infty} X(f - mf_s)$$

- Rekonstruktion med PAM (D/A) ersätter den samplade signalen med tidskontinuerliga pulser, d.v.s.  $z(t) = \sum_n y[n]p(t - nT)$ . I frekvensdomänen blir det

$$Z(f) = P(f)Y_d(fT)$$

- Lös problemen i frekvensdomänen.

Björn Völcker, S3

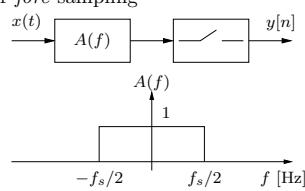
Föreläsning 10

7(8)

## VIKNINGSDISTORSION

Vad händer om samplingsteoremet inte är uppfyllt?

- Frekvenskomponenter över  $f_s/2$  viks ner i intervallet  $[-f_s/2, f_s/2]$ .
- Kan vikningsdistorsion undvikas? Ja, med ett s.k. antivikningsfilter före sampling



Björn Völcker, S3

Föreläsning 10

6(8)

## MINNS DU FÖRELÄSNINGEN?

- Vilken relation råder mellan  $\nu$  och  $f$  vid sampling?
- Vad händer om en signal inte är strikt bandbegränsad?
- Hur ser PAM ut vid perfekt rekonstruktion?
- Vad får  $x(t) = \cos(2\pi \cdot 300t)$  för frekvens om man samplar och rekonstruerar "perfekt" med  $f_s = 400$  Hz?
- Vad får ovanstående för frekvens om man har ett antivikningsfilter före sampling?

Tack för mig.

Hoppas att jag väckt ett litet intresse för S3s kurser.

Björn Völcker, S3

Föreläsning 10

8(8)