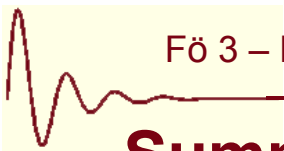


# Fourierserieanalys

- ♦ Jag inleder först med ett resonemang på tavlan!!!

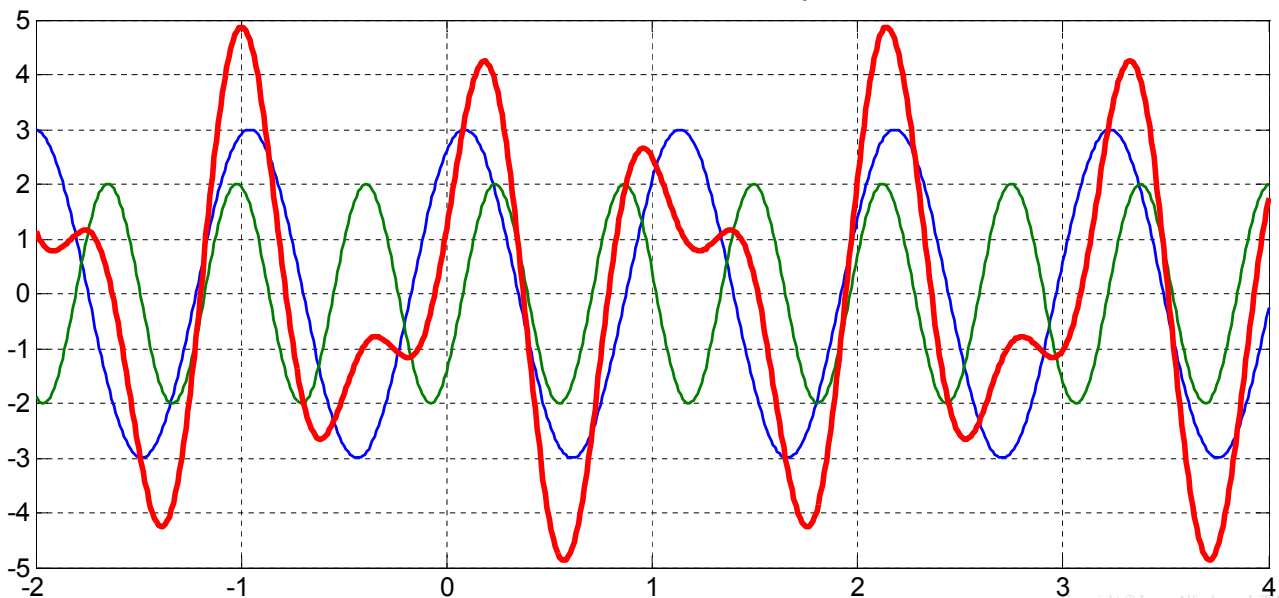


## Summa av cos/sin

$$x(t) = \underbrace{3 \sin\left(6t + \frac{\pi}{3}\right)}_{\text{blå kurva}} + \underbrace{2 \cos\left(10t - \frac{3\pi}{4}\right)}_{\text{grön kurva}}$$

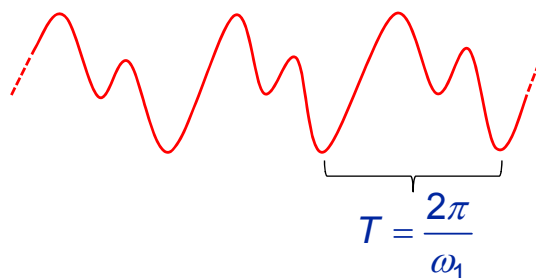
röd kurva

$$\left\{ \begin{array}{l} \frac{\omega_a}{\omega_b} = \frac{6}{10} \in \mathbb{Q} \Rightarrow \\ \omega_1 = \text{SGD}(6, 10) = 2 \text{ rad/s} \\ \Rightarrow T = \frac{2\pi}{\omega_1} = \pi \text{ sek} \end{array} \right.$$



## Fourierserieutveckling av periodiska signaler

En fysikalisk  $T$ -periodisk signal  $x(t)$ ,  
dvs.  $x(t) = x(t+T)$ , kan uttryckas  
som följande summa av sinusar:



$$x(t) = X_0 + \sum_{k=1}^{\infty} \hat{X}_k \sin(k\omega_1 t + \varphi_k)$$

⇔ **Fourierserieutveckling av  $x(t)$**

$\omega_1 = 2\pi f_1$ : grundvinkelfrekvens

$X_0$ : medelvärdesnivå

$f_1 = \frac{1}{T}$ : grundfrekvens

$\hat{X}_1 \sin(\omega_1 t + \varphi_1)$ : grundton

$\hat{X}_k \sin(k\omega_1 t + \varphi_k)$ ,  $k = 2, 3, 4, \dots$ : övertoner

} deltoner

Copyright © Lasse Alfredsson, LITH

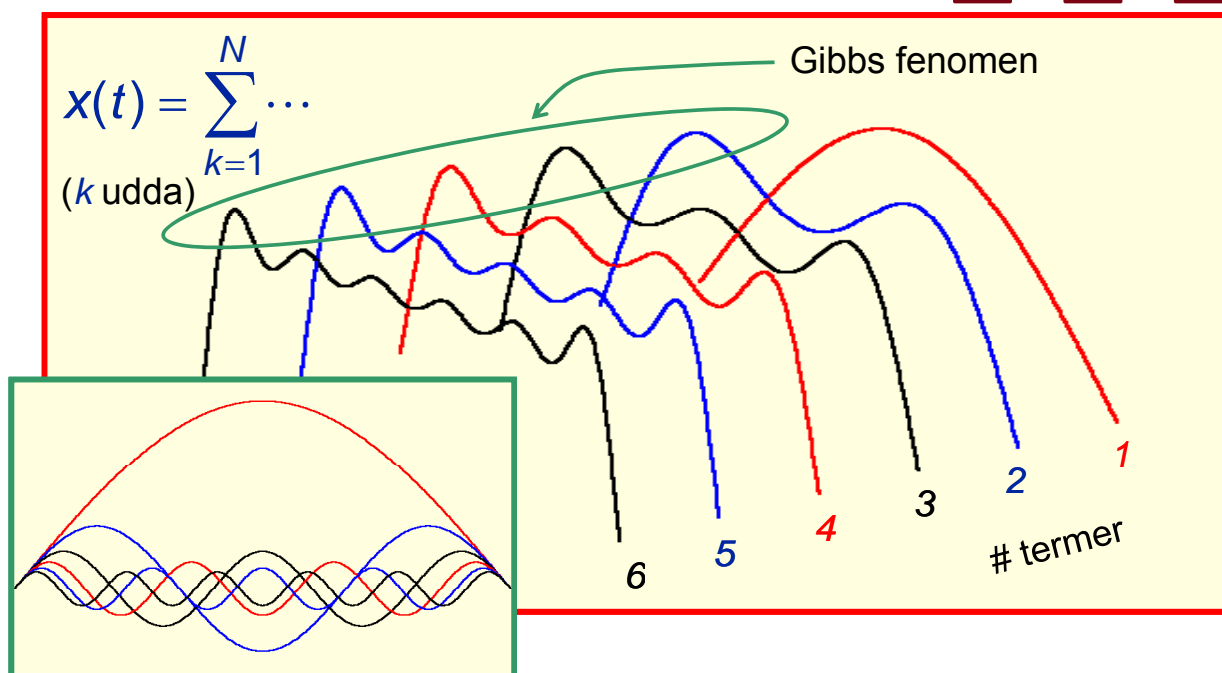
## Ex: Approximation av fyrkantvåg



$$x(t) = \sum_{k=1}^N \dots$$

( $k$  udda)

Gibbs fenomen



Copyright © Lasse Alfredsson, LITH

## Fourierserieutveckling, sammanfattn:

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} C_k e^{jk\omega_1 t} = X_0 + \sum_{k=1}^{\infty} \hat{X}_k \sin(k\omega_1 t + \varphi_k)$$

Samband:

$$X_0 = C_0 = \frac{1}{T} \int_{\alpha}^{\alpha+T} x(t) dt$$

$$\hat{X}_{k>0} = 2|C_k|$$

$$\varphi_{k>0} = \arg C_k + \frac{\pi}{2}$$

Grundvinkelfrekvens  $\omega_1 = \frac{2\pi}{T}$

Amplitudspektrum

Fasspektrum

där

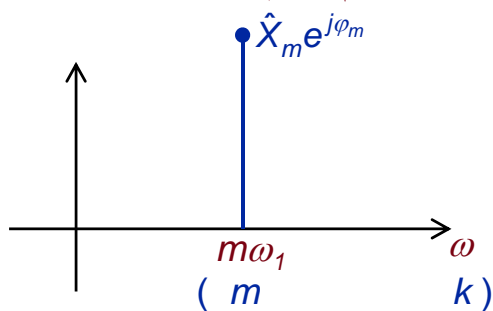
$$C_k = \frac{1}{T} \int_{\alpha}^{\alpha+T} x(t) e^{-jk\omega_1 t} dt$$

Komplexa  
fourierserie-  
koefficienter

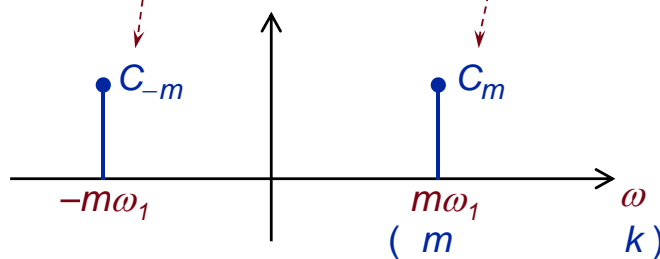
$$x(t) \text{ reellv\u00e4rd} \\ \Leftrightarrow C_{-k} = C_k^*$$

## Spektrum – grafisk beskrivning av periodisk signal

$$\hat{X}_m \sin(m\omega_1 t + \varphi_m) = \underbrace{\frac{\hat{X}_m}{2} e^{j(\varphi_m - \frac{\pi}{2})}}_{C_m} \cdot e^{jm\omega_1 t} + \underbrace{\frac{\hat{X}_m}{2} e^{-j(\varphi_m - \frac{\pi}{2})}}_{C_m^* = C_{-m}} \cdot e^{-jm\omega_1 t}$$



Enkelsidigt  
komplext spektrum

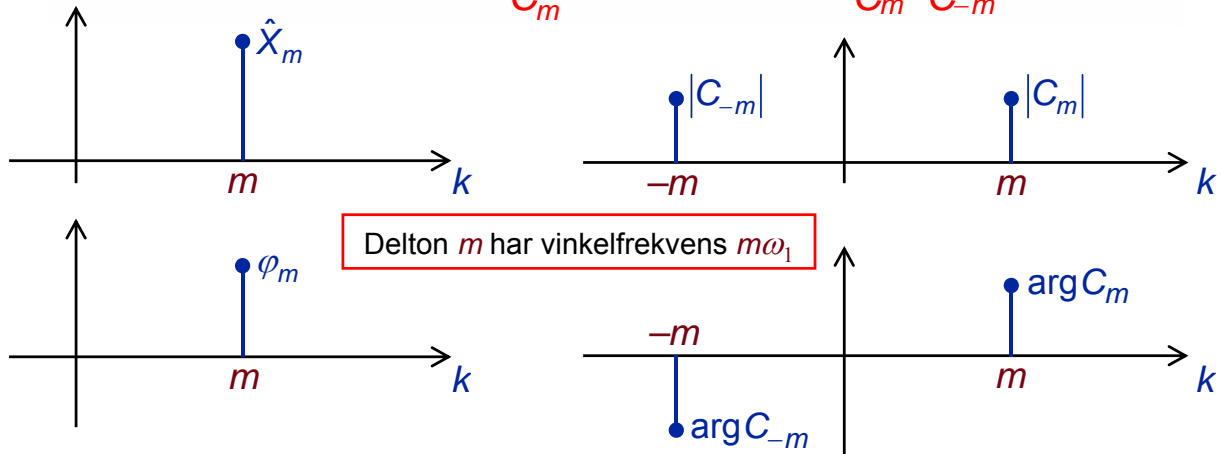


Dubbelsidigt  
komplext spektrum

Antingen  
 $\omega$ -axel eller  
 $k$ -axel

## Spektrum – grafisk beskrivning av periodisk signal

$$\hat{X}_m \sin(m\omega_1 t + \varphi_m) = \underbrace{\frac{\hat{X}_m}{2} e^{j\left(\varphi_m - \frac{\pi}{2}\right)}}_{C_m} \cdot e^{jm\omega_1 t} + \underbrace{\frac{\hat{X}_m}{2} e^{-j\left(\varphi_m - \frac{\pi}{2}\right)}}_{C_m^* = C_{-m}} \cdot e^{-jm\omega_1 t}$$



Enkelsidigt amplitudspektrum  
resp. fasspektrum

Dubbelsidigt amplitudspektrum  
resp. fasspektrum

Copyright © Lasse Alfredsson, LITH

## Fourierserieutveckling

### JAVA-demo:

Generering av periodiska signaler med hjälp  
av (co)sinusformade basfunktioner:

[www.falstad.com/fourier](http://www.falstad.com/fourier)

OBS – testa även detta själv!

Copyright © Lasse Alfredsson, LITH

## LTI-system: periodiskt in $\Rightarrow$ periodiskt ut

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} C_k e^{jk\omega_1 t} \longrightarrow \boxed{\text{Stabilt LTI-system}} \longrightarrow y(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} C_k \cdot \mathcal{H} \{ e^{jk\omega_1 t} \} \\ = \text{/Tavlan/} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} D_k e^{jk\omega_1 t}$$

$$\text{Ex.1: } y(t) = x(t - t_0) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} C_k e^{jk\omega_1(t-t_0)} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \underbrace{C_k e^{-jk\omega_1 t_0}}_{D_k} e^{jk\omega_1 t}$$

$$\text{Ex.2: } y(t) = x'(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} C_k \frac{d(e^{jk\omega_1 t})}{dt} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \underbrace{jk\omega_1 \cdot C_k}_{D_k} e^{jk\omega_1 t}$$

Ex. 2  $\Rightarrow$  Allmänt samband:

$C_k$  för den periodiska signalen  $x(t)$  kan erhållas från  $C_{kx'}$  för derivatasignalen  $x'(t)$ :

$$C_k = \frac{C_{kx'}}{jk\omega_1}$$

Copyright © Lasse Alfredsson, LITH

## Kretsberäkningar ( här söks $y(t)$ )

1. Fourierserietveckla källsignalerna (t.ex en källa  $x(t)$ )
2. Använd likströmsteori för källornas medelvärden (  $X_0 \Rightarrow Y_0$  )
3. Använd  $j\omega$ -metoden för källornas deltoner:

$$\hat{X}_k \sin(k\omega_1 t + \varphi_k) \rightarrow X_k = \hat{X}_k e^{j\varphi_k} \quad R, \quad jk\omega_1 L, \quad \frac{1}{jk\omega_1 C}$$

Beräkna sökt storhet på komplex form:

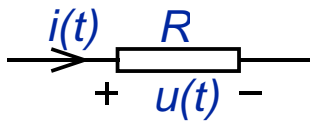
$$Y_k = \hat{Y}_k e^{j\psi_k} \quad \Rightarrow \quad \text{Delton } k: \quad y_k(t) = \hat{Y}_k \sin(k\omega_1 t + \psi_k)$$

4. Superposition ger tidsuttrycket för sökt storhet:

$$y(t) = Y_0 + \sum_{k=1}^{\infty} y_k(t) = Y_0 + \sum_{k=1}^{\infty} \hat{Y}_k \sin(k\omega_1 t + \psi_k)$$

Copyright © Lasse Alfredsson, LITH

## Signal(medel)effekt



Aktiv elektrisk effekt då  $u(t)$  &  $i(t) = \sin(\dots)$ :

$$P = \frac{U_e^2}{R} = R \cdot I_e^2 = R \cdot \frac{1}{T} \int_T i^2(t) dt$$

- ◆ Signaleffekt för allmän signal  $x(t)$ :  $P = \lim_{T_0 \rightarrow \infty} \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} |x(t)|^2 dt$

Specialfall; om  $x(t)$  är  $T$ -periodisk  $\Rightarrow$  Signalmedeleffekt:

$$P = \text{/Låt } T_0 = k \cdot T / = \lim_{k \rightarrow \infty} \frac{1}{k \cdot T} \int_{-k \cdot T/2}^{k \cdot T/2} |x(t)|^2 dt$$

$$= \lim_{k \rightarrow \infty} \frac{1}{k \cdot T} \cdot k \int_{-T/2}^{T/2} |x(t)|^2 dt = \frac{1}{T} \int_T |x(t)|^2 dt = X_e^2$$

Copyright © Lasse Alfredsson, LITH

## Klirrfaktor & Parsevals formel

- ◆ Klirrfaktor (THD):  $K = \frac{X_e | \text{övertonerna} }{X_e | \text{alla deltoner} } = \frac{\left( \sum_{k=2}^{\infty} X_{ke}^2 \right)^{1/2}}{\left( \sum_{k=1}^{\infty} X_{ke}^2 \right)^{1/2}}$

$K$  är ett mått på övertonshalten hos signalen  $x(t)$ !

- ◆ Parsevals formel:  $X_e^2 = \frac{1}{T} \int_T |x(t)|^2 dt = \sum_{k=-\infty}^{\infty} |C_k|^2$

Bevis:

$$\begin{aligned} \frac{1}{T} \int_T |x(t)|^2 dt &= X_e^2 = X_0^2 + \sum_{k=1}^{\infty} X_{ke}^2 = \left/ X_{ke} \underset{\text{sinus!}}{=} \frac{\hat{X}_k}{\sqrt{2}} = \frac{2|C_k|}{\sqrt{2}} \right/ \\ &= X_0^2 + \sum_{k=1}^{\infty} \frac{4|C_k|^2}{2} = C_0^2 + \sum_{k=1}^{\infty} 2|C_k|^2 = \sum_{k=-\infty}^{\infty} |C_k|^2 \end{aligned}$$

Copyright © Lasse Alfredsson, LITH

## Fourieranalys & fouriersyntes

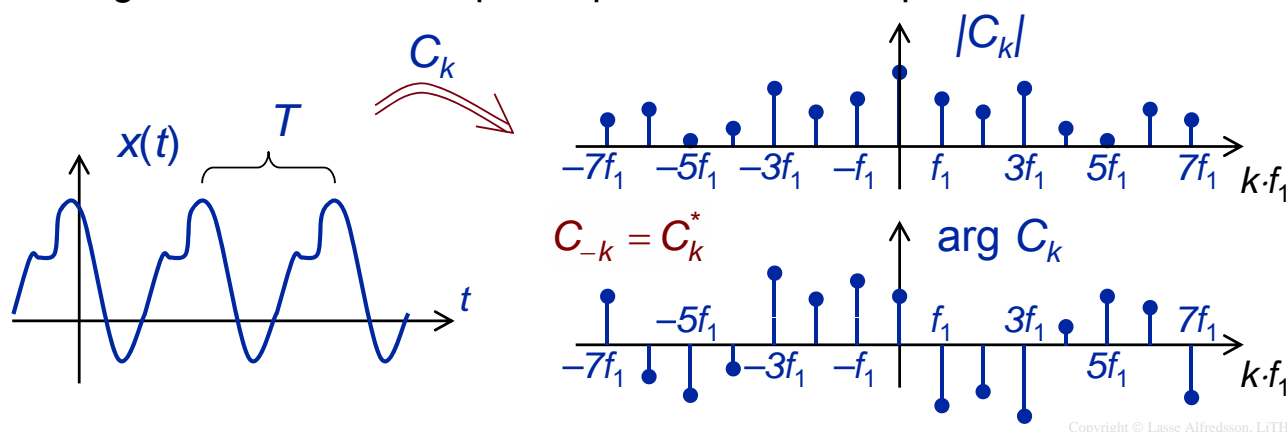
### Fourieranalys:

$x(t)$  och  $\omega_1$  (eller  $T$ ) är givna.

$$\text{Bestäm } C_k = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk\omega_1 t} dt$$

Signalens frekvensspektrum, dvs.  $C_k$  ritad som funktion av  $k$ , frekvens  $f$  eller vinkelfrekvens  $\omega$ , är ofta av intresse.

Vanligen ritas man då amplitudspektrum och fasspektrum:



## Fourieranalys & fouriersyntes

### Fouriersyntes:

$C_k$  och  $\omega_1$  (eller  $T$ ) är givna.

$$\text{Bestäm/skapa } x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} C_k e^{jk\omega_1 t}$$

I praktiska sammanhang nöjer man sig med en approximation:  $x_M(t) = \sum_{k=-M}^M C_k e^{jk\omega_1 t}$

