

SST1 Übungsstunde 6

Matteo Dietz

November 2024

- **Analoge Lineare Systeme im Frequenzbereich:**
 - Kurze Repetition: Fouriertransformation und Eigenschaften
 - Eigenfunktionen von LTI Systemen
 - Antwort von LTI-Systemen im Frequenzbereich
 - Kaskadierung von LTI-Systemen

- **Spezielle Eingangssignale von LTI-Systemen**

Allgemeine Schwingungen

Sinusförmige Eingangssignale

Einschaltvorgänge

Periodische Eingangssignale und Fourierreihen

Deltakamm und Poissonsche Summenformel

Aufgaben für diese Woche

Dieselben wie letzte Woche und **69, 70, 71, 72, 73, 74,**

Die **fettgedruckten** Übungen empfehle ich, weil sie wesentlich zu eurem Verständnis der Theorie beitragen und/oder sehr prüfungsrelevant sind.

Repetition: Eigenschaften der Fouriertransformation

- **Definition:**

$$\text{(FT)} \quad \hat{x}(f) = (\mathcal{F}x)(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-2\pi ift} dt$$

$$\text{(IFT)} \quad x(t) = (\mathcal{F}^{-1}\hat{x})(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \hat{x}(f)e^{2\pi ift} df$$

Riemann-Lebesgue Lemma

- Es sei x ein absolut integrierbares Signal, d.h. $x \in L^1$.

Dann ist $(\mathcal{F}x)(f) = \hat{x}(f)$ stetig und $\lim_{|f| \rightarrow \infty} \hat{x}(f) = 0$.

Formelsammlung

1.	$x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \hat{x}(f) e^{2\pi i f t} df$	○—●	$\hat{x}(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-2\pi i f t} dt$
2.	$x(t - t_0)$	○—●	$e^{-2\pi i f t_0} \hat{x}(f)$
3.	$e^{2\pi i f_0 t} x(t)$	○—●	$\hat{x}(f - f_0)$
4.	$x^*(t)$	○—●	$\hat{x}^*(-f)$
5.	$x(-t)$	○—●	$\hat{x}(-f)$
6.	$x(at)$	○—●	$\frac{1}{ a } \hat{x}\left(\frac{f}{a}\right)$
7.	$(x * y)(t)$	○—●	$\hat{x}(f) \hat{y}(f)$
8.	$x(t)y(t)$	○—●	$(\hat{x} * \hat{y})(f)$
9.	$x_e(t) = \frac{1}{2}(x(t) + x^*(-t))$	○—●	$\Re\{\hat{x}(f)\}$
10.	$x_o(t) = \frac{1}{2}(x(t) - x^*(-t))$	○—●	$i\Im\{\hat{x}(f)\}$
11.	$\Re\{x(t)\}$	○—●	$\hat{x}_e(f) = \frac{1}{2}(\hat{x}(f) + \hat{x}^*(-f))$
12.	$i\Im\{x(t)\}$	○—●	$\hat{x}_o(f) = \frac{1}{2}(\hat{x}(f) - \hat{x}^*(-f))$
13.	$t^n x(t)$	○—●	$\left(\frac{i}{2\pi}\right)^n \frac{d^n \hat{x}(f)}{df^n}$
14.	$\frac{d^n x(t)}{dt^n}$	○—●	$(2\pi i f)^n \hat{x}(f)$
15.	$\int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau$	○—●	$\frac{1}{2\pi i f} \hat{x}(f) + \frac{1}{2} \hat{x}(0) \delta(f)$

Parseval und Plancherel

Plancherelsche Identität:

$$\langle x, y \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)y^*(t)dt = \int_{-\infty}^{\infty} \hat{x}(f)\hat{y}^*(f)df = \langle \hat{x}, \hat{y} \rangle$$

Parsevalsche Beziehung:

$$||x||^2 = \langle x, x \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |\hat{x}(f)|^2 df = \langle \hat{x}, \hat{x} \rangle = ||\hat{x}||^2$$

Aufgaben

- **Aufgabe 66**
- **Prüfungsaufgabe: Sommer 2019, Aufgabe 2**

Eigenfunktionen analoger LTI-Systeme

- **Reminder:** Eigenvektoren x sind Vektoren, die die Gleichung $Hx = \lambda x$ erfüllen, wobei H ein System ist. λ nennt man den dazugehörigen Eigenwert.
- Wir wollen nun die Eigenfunktionen von analogen LTI Systemen finden. Das heisst, wir wollen $x(t)$ finden, sodass $y(t) = (Hx)(t) = \lambda x(t)$ gilt.

Eigenfunktionen analoger LTI-Systeme

- **Eingangssignal:** $x(t) = e^{2\pi if_0 t}$

Wir wenden nun darauf das LTI-System H an:

$$\begin{aligned} y(t) &= (x * h)(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t - \tau) h(\tau) d\tau \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} e^{2\pi if_0(t - \tau)} h(\tau) d\tau = e^{2\pi if_0 t} \underbrace{\int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{-2\pi if_0 \tau} d\tau}_{\hat{h}(f_0)} \\ &\implies (He^{2\pi if_0 \cdot})(t) = \hat{h}(f_0) e^{2\pi if_0 t} \end{aligned}$$

Eigenfunktionen analoger LTI-Systemen

Es gilt also: $(He^{2\pi if_0 \cdot})(t) = \hat{h}(f_0)e^{2\pi if_0 t}$

Kunstgriff:

Die Funktionen $e^{2\pi if_0 t}$ sind Eigenfunktionen von LTI-Systemen mit zugehörigen Eigenwerten $\hat{h}(f_0)$

Antwort von LTI-Systemen im Frequenzbereich

Antwort von LTI-Systemen im Frequenzbereich

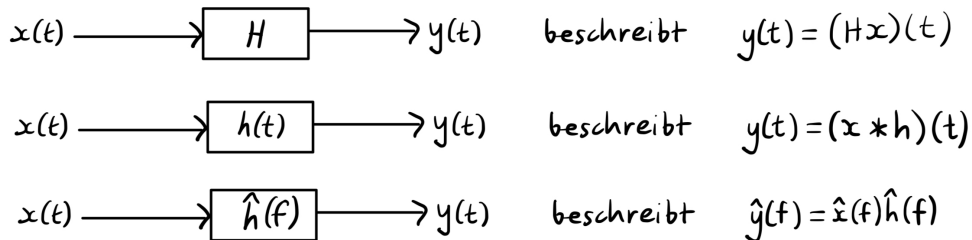
$$(x * h)(t) \quad \overset{7.}{\circ \text{---} \bullet} \quad \hat{x}(f)\hat{h}(f)$$

$$x(t)h(t) \quad \overset{8.}{\circ \text{---} \bullet} \quad (\hat{x} * \hat{h})(f)$$

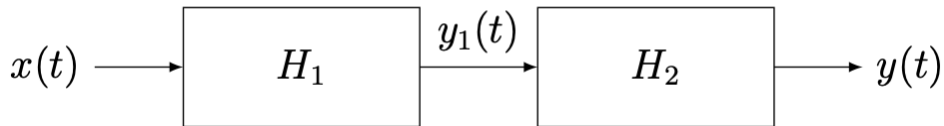
$$\Rightarrow y(t) = (Hx)(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \hat{x}(f)\hat{h}(f)e^{2\pi ift}df$$

Blockschaltbilder

- Wir können LTI-Systeme mit folgenden Blockschaltbildern beschreiben:



Kaskadierung von LTI-Systemen



LTI-Systeme kommutieren

Kaskadierung von LTI-Systemen: Theorem

- Es seien A und B zwei lineare Operatoren auf einem linearen Raum V ausgestattet mit einem positiv definiten inneren Produkt. Dann sind die folgenden beiden Aussagen äquivalent:
 - (i) A und B besitzen eine gemeinsame Eigenbasis.
 - (ii) A und B kommutieren.
- LTI-Systeme haben die komplexen Exponentialfunktionen als gemeinsame Eigenbasis. Somit kommutieren LTI-Systeme.

Kaskadierung von LTI-Systemen

- Kaskadierung der LTI-Systeme H_1 und H_2 mit $x = e^{2\pi i f_0 t}$:

Die Kaskadierung von LTI-Systemen ist wieder ein LTI-System mit $\hat{h}(f) = \hat{h}_1(f) \cdot \hat{h}_2(f)$ d.h. $h(t) = (h_1 * h_2)(t)$.

Spezielle Eingangssignale

- **Allgemeine Schwingungen**
- **Sinusförmige Eingangssignale**
- **Einschaltvorgänge**
- **Allgemeine Periodische Signale**

Allgemeine Schwingungen

- Eingangssignal $x(t) = e^{st}$, $s \in \mathbb{C}$,

$$\text{wobei } s = \sigma + i2\pi f_0, \quad \Re(s) = \sigma \begin{cases} < 0, \\ = 0, \\ > 0, \end{cases}$$

$$\text{dann } x(t) = e^{\sigma t} e^{i2\pi f_0 t}, \quad \Re(x(t)) = e^{\sigma t} \cos(2\pi f_0 t)$$

- $e^{\sigma t}$ = Einhüllende und $e^{i2\pi f_0 t}$ = Schwingung.

Allgemeine Schwingungen

- Der Ausgang eines Systemes mit Impulsantwort $h(t)$ ist dann:

$$y(t) = (x * h)(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{s(t-\tau)} d\tau = e^{st} \underbrace{\int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{-s\tau} d\tau}_{=H(s)}$$

$$H(s) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{-s\tau} d\tau = \textbf{Laplace-Transformierte} \text{ von } h(t).$$

Sinusförmige Eingangssignale

- Eingangssignal:

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t + \varphi_0) = \frac{1}{2} e^{i2\pi f_0 t} e^{i\varphi_0} + \frac{1}{2} e^{-i2\pi f_0 t} e^{-i\varphi_0}$$

Ausgangssignal:

$$\begin{aligned} y(t) &= (Hx)(t) = \frac{1}{2} \hat{h}(f_0) e^{i2\pi f_0 t} e^{i\varphi_0} + \frac{1}{2} \underbrace{\hat{h}(-f_0)}_{=\hat{h}^*(f_0)} e^{-i2\pi f_0 t} e^{-i\varphi_0} \\ &= \frac{1}{2} \left(\hat{h}(f_0) e^{i2\pi f_0 t} e^{i\varphi_0} + \left(\hat{h}(f_0) e^{i2\pi f_0 t} e^{i\varphi_0} \right)^* \right) \\ &= \Re \left(\hat{h}(f_0) e^{i2\pi f_0 t} e^{i\varphi_0} \right) \end{aligned}$$

Sinusförmige Eingangssignale

$$\Re \left(\hat{h}(f_0) e^{i2\pi f_0 t} e^{i\varphi_0} \right) = |\hat{h}(f_0)| \cdot \cos \left(2\pi f_0 t + \varphi_0 + \arg(\hat{h}(f_0)) \right),$$

da $\hat{h}(f_0)$ komplexwertig sein kann.

- Das Ausgangssignal auf ein sinusförmiges Eingangssignal ist ein **skalierter** und **verschobener** Sinus, der mit **derselben Frequenz** oszilliert wie das Eingangssignal.

Einschaltvorgänge

- Eingangssignal: $x(t) = e^{2\pi if_0 t} \sigma(t)$
- Stationärer Zustand des Ausgangssignals $y(t) \xrightarrow{t \rightarrow \infty} \hat{h}(f_0) e^{2\pi if_0 t}$
- Der Einschaltvorgang hat unendlich lange nach dem Einschalten keinen Einfluss mehr.

Fourierreihen: Definition

$$x(t) = x(t+T) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{\frac{2\pi i k t}{T}}, \quad \text{wobei} \quad c_k = \frac{1}{T} \int_0^T x(t) e^{-\frac{2\pi i k t}{T}} dt$$

$x(t)$ wird gemäss Nr. 21 fouriertransformiert zu:

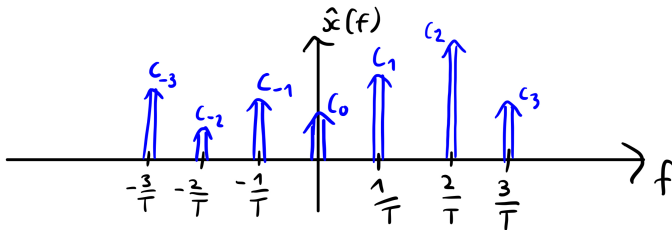
$$(\mathcal{F}x)(f) = \hat{x}(f) = \mathcal{F} \left\{ \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{\frac{2\pi i k t}{T}} \right\} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k \delta \left(f - \frac{k}{T} \right)$$

Fourierreihen: Eigenschaften

- (i) Fourierreihen existieren nur für periodische Signale.
- (ii) Periodische Signale haben immer ein "diskretes" Frequenzspektrum.
- (iii) c_k sind die komplexen Koeffizienten und beschreiben das Signal im Frequenzbereich.

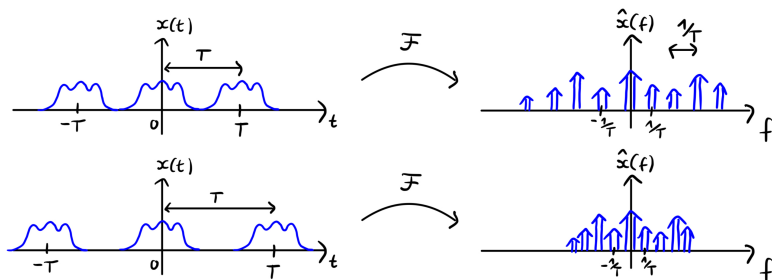
Fourierreihen: Eigenschaften

- Wir schreiben $x(t) = x(t + T)$ $\circ \text{---} \bullet c_k$
- Die c_k beschreiben die Gewichte des Deltakamms.



Fourierreihen: Eigenschaften

- Eigentlich ist das Spektrum kontinuierlich, es hat jedoch nur an Vielfachen von $1/T$ Komponenten, die ungleich null sind.



- $1/T \xrightarrow{T \rightarrow \infty} 0$ somit wird die Fourierreihe zu einem Integral. Das "diskrete" Spektrum wird kontinuierlich.

Periodische Signale an LTI-Systemen

Eingangssignal: $x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{\frac{2\pi i k t}{T}}$

Zur Erinnerung: $(H e^{2\pi i f_0 \cdot})(t) = \hat{h}(f_0) e^{2\pi i f_0 t}$

Dank Linearität und Stetigkeit gilt:

$$(Hx)(t) = \left(H \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{\frac{2\pi i k \cdot}{T}} \right) (t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k \left(H e^{\frac{2\pi i k \cdot}{T}} \right) (t)$$

Periodische Signale an LTI-Systemen

$$\Rightarrow y(t) = (Hx)(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \underbrace{c_k \hat{h}\left(\frac{k}{T}\right)}_{d_k} e^{\frac{2\pi i k t}{T}}$$

- Das Ausgangssignal auf ein T –periodisches Eingangssignal ist auch T –periodisch.

Deltakamm

Ein Deltakamm ist definiert durch:

$$\delta_T(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - kT) \quad \circ \xrightarrow{51.} \bullet \quad c_k = \frac{1}{T} \quad \forall k \in \mathbb{Z}$$

Antwort eines LTI-Systems auf einen Deltakamm $\delta_T(t)$:

$$\begin{aligned} y(t) &\stackrel{\text{LTI}}{=} (h * \delta_T)(t) = \left(h * \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\cdot - kT) \right) (t) \\ &\stackrel{\text{LIN}}{=} \sum_{k=-\infty}^{\infty} (h * \delta(\cdot - kT))(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(t - kT) \end{aligned}$$

Poissonsche Summenformel

- LTI-Systeme antworten auf das Eingangssignal $x(t) = \delta_T(t)$

mit
$$y(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(t - kT)$$

- $y(t)$ ist T -periodisch und kann somit als Fourierreihe

$$y(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} d_k e^{\frac{2\pi i k t}{T}} \text{ entwickelt werden.}$$

Poissonsche Summenformel

- Dank $x(t) \circ \xrightarrow{51.} \bullet \frac{1}{T} \forall k \in \mathbb{Z}$ und $d_k = c_k \hat{h}\left(\frac{k}{T}\right)$ erhalten wir:

$$\sum_{-\infty}^{\infty} h(t - kT) = \frac{1}{T} \sum_{-\infty}^{\infty} \hat{h}\left(\frac{k}{T}\right) e^{\frac{2\pi i k t}{T}}$$

Aufgaben

- **Prüfungsaufgabe: Frühjahr 2024, Aufgabe 1.a)ii, iii, iv und 1.d)i, ii**