# 1 Energie

## 1.1 Energie/Leistung

Energiesignal 
$$E_X = \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt \qquad 0 < E_x < \infty \Rightarrow P_X = 0$$
 
$$E_X = \sum_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt$$
 Leistungssignal 
$$P_X = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{2T} \int_{-T}^{T} |x(t)|^2 dt \qquad 0 < P_X < \infty \Rightarrow E_X \to \infty$$
 
$$P_X = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{2K+1} \sum_{-K}^{K} |x[k]|^2$$

- reell existieren keine Leistungssignale
- $\bullet$ periodisches Signal $\Rightarrow$ Leistungssignale
- $\bullet$  endlicher Flächeninhalt  $\Rightarrow$  Energiesignal

### 1.2 Signalzerlegung

- $f_q(t) = \frac{1}{2}(f(t) + f(-t))$
- $f_u(t) = \frac{1}{2}(f(t) f(-t))$
- $Re\{x\} = \frac{1}{2}(x(t) + x^*(t))$
- $Im\{x\} = \frac{1}{2}(x(t) x^*(t))$

$$\Gamma(t) = \begin{cases} 1, \ t > 0 \\ \frac{1}{2}, \ t = 0 \\ 0, \ sonst \end{cases}$$
 
$$rect(\frac{t}{T}) = \begin{cases} 1, \ t \in [-\frac{T}{2}, \frac{T}{2}] \\ 0, \ sonst \end{cases}$$
 
$$\Lambda(\frac{t}{T}) = \begin{cases} -T + |t|, \ [-T, 0] \\ 1 - t, \ [0, T] \\ 0, \ sonst \end{cases}$$
 
$$\delta(t) = \begin{cases} 1, \ t = 0 \\ 0, \ sonst \end{cases}$$

- Ausblendeigenschaft  $f(t) \cdot \delta(t t_0) = f(t_0) \cdot \delta(t t_0)$  $\int_{-\infty}^{\infty} f(t) \cdot \delta(t - t_0) dt = f(t_0)$
- $\delta(bt) = \lim_{\varepsilon \to 0} \frac{1}{\varepsilon} \operatorname{rect}(\frac{bt}{\varepsilon})$

$$sinc(t) = \frac{sin(t)}{\pi t}$$
$$A \cdot rect(\frac{t - t_0}{T})$$

• A: Skalierung

•  $t_0$ : Verschiebung

• T: Dehnung/Stauchung

# 2 LTI-Systeme

### 2.1 Linearität

• Additivität:  $S\{x_1(t) + x_2(t)\} = S\{x_1(t)\} + S\{x_2(t)\}$ 

• Homogenität:  $\{a \cdot x(t)\} = aS\{x(t)\} = a \cdot y(t)$ 

### 2.2 Zeitinvarianz

•  $y(t) = S\{x(t)\} \Rightarrow y(t-T) = S\{x(t-T)\} = S\{\tilde{x}(t)\}$ 

• -T in das Argument von x  $x(3t^2 - T)$ 

#### 2.3 Kausalität

• Kausal  $\Leftrightarrow h(t) = 0 \ \forall t < 0$ 

•  $h[k] = 0 \ \forall k < 0$ 

### 2.4 BIBO

•  $\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt < \infty$ 

•  $\sum_{-\infty}^{\infty} |h[k]| < \infty$ 

• also absolut integrierbar/summierbar

### 2.5 Superpositionsprinzip

•  $x(t) := \sum_{n} a_n \cdot e^{s_n t}$ 

•  $y(t) = \sum_{n} a_n \cdot e^{s_n t} \cdot H(S_n)$ 

### 2.6 zeitkontinuierliche Faltung

- $y(t) = x(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t-\tau)d\tau$
- $x(a(t+T)) * \delta(t-t_0) = x(a(t+T-t_0))$  (t im Arg(x) durchArg(Dirac) ersetzen)
- kommutativ: x(t) \* h(t) = h(t) \* x(t)
- distributiv:  $x(t) * (h_1(t) + h_2(t)) = x(t) * h_1(t) + x(t) * h_2(t)$
- assoziativ:  $x(t) * (h_1(t) * h_2(t)) = (x(t) * (h_1(t)) * h_2(t))$

## 3 Foruiertreihen

•  $x(t) = \frac{a_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} a_n cos(\omega_0 nt) + b_n sin(\omega_0 nt)$ 

Gleichanteil  $\frac{a_0}{2}$ Koeff. Grundschw.  $a_1, b_1$ Koeff. Oberschw.  $a_n, b_n$ 

#### 3.1 Komplexe Darstellung

- $x(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} X_n e^{jn\omega_0 t} \ \omega_0 = \frac{2\pi}{T}$
- $X_n = \frac{1}{T} \int_0^T X(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$
- $\bullet ||x(t)|^2 = x(t) \cdot x(t)^*$

$$\begin{array}{rcl} a_0 & = & 2X_0 \\ a_n & = & X_n + X_{-n} \\ b_n & = & j(X_n - X_{-n}) \\ X_0 & = & \frac{a_0}{2} \\ X_n & = & \frac{1}{2}(an_-jb_n) \\ X_{-n} & = & \frac{1}{2}(a_n + jb_n) \end{array}$$

#### 3.2 Eigenschaften

schnittlichen Leistung:  $\frac{1}{T}\int_T |x(t)|^2 dt = \sum_{n=-\infty}^{\infty}$ 

#### 3.3 Dirichlet-Kritirien

- $\int_T |x(t)| dt \le \infty$
- endlich viele Minima und Maxima in einer Periode
- endliche Anzahl der Unstetigkeitsstellen in einer Periode
- $\bullet \Rightarrow$  garantieren punktweise Konvergenz, außer an Unstetigkeitsstellen
- An Unstetigkeitsstellen gegen Mittelwert des linken und rechten Grenzwerts

#### 3.4 FR und FT

	kontinuierlich	periodisch
FR		
x(t)	ja	ja
$X_n$	nein	ja
FT		
$x(t)$ $X^F(\omega)$	ja	nein
$X^F(\omega)$	ja	nein

### 3.5 Fourier Transformation

- $F\{x(t)\} = X^F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt \leftrightarrow x(t)$
- $F^{-1}\{X^F(\omega)\} = x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X^F(\omega) e^{j\omega t}$

## 3.6 Eigenschaften

$$\begin{array}{ccccc} ax(t)+by(t) & \leftrightarrow & aX^F(\omega)+bY^F(\omega) \\ x(t-t_0) & \leftrightarrow & X^F(\omega)e^{-j\omega t_0} \\ x(t)e^{j\omega_0t} & \leftrightarrow & X^F(\omega-\omega_0) \\ x(at) & \leftrightarrow & \frac{1}{|a|}X^F(\frac{\omega}{a}) \\ \dot{x}(t) & \leftrightarrow & jwX^F(\omega) \\ x(t)\cdot y(t) & \leftrightarrow & \frac{1}{2\pi}X^F(\omega)*Y^F(\omega) \\ x^*(t) & \leftrightarrow & X^{F*}(-\omega) \end{array}$$

#### 3.7 FT Paare

$$\begin{array}{cccccc} \delta(t) & \leftrightarrow & 1 \\ 1 & \leftrightarrow & 2\pi\delta(\omega) \\ \Gamma(t) & \leftrightarrow & \pi\delta(\omega) + \frac{1}{j\omega} \\ sgn(t) & \leftrightarrow & \frac{2}{j\omega} \\ rect(\frac{t}{T}) & \leftrightarrow & |T|sinc(\frac{T\omega}{2\pi}) \\ \Lambda(\frac{t}{T}) & \leftrightarrow & |T|sinc^2(\frac{T\omega}{2\pi}) \\ sinc(\frac{t}{T}) & \leftrightarrow & |T|rect(\frac{T\omega}{2\pi}) \\ e^{-\pi t^2} & \leftrightarrow & e^{-\pi(\frac{\omega}{2\pi})^2} \\ e^{j\omega_0 t} & \leftrightarrow & 2\pi\delta(\omega-\omega_0) \\ sin(\omega_0 t) & \leftrightarrow & j\pi[\delta(\omega+\omega_0)-\delta(\omega+\omega_0)] \\ cos(\omega_0 t) & \leftrightarrow & \pi[\delta(\omega+\omega_0)-\delta(\omega+\omega_0)] \end{array}$$

### 3.8 Dualitätsprinzip

•  $F\{f(t)\} = g(\omega)$  zu  $F\{y(t)\} = 2\pi f(-\omega)$ 

#### 3.9 Bandbreite

- exakte BB =  $\omega_{max} \omega_{min}$  kann unendlich sein
- $\bullet~99\%$ BB, wo99%der Signalenergie enthalten sind
- immer endlich außer bei Konstanten
- $\bullet$  Je kürzer die Signaldauer, desto größer die BB $\delta(t) \leftrightarrow 1$
- JE glatter das Signal, desto kleiner die BB  $rect(t) \leftrightarrow sinc(t)$
- Ein Signal kann nicht gleichzeitig exakt Zeit und Bandbegrenzt sein

#### 3.10 Zeitdiskrete Transformation

- $X^f(\theta) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]e^{-jk\theta}$
- $x[k] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X^f(\theta) e^{j\theta k} d\theta$

#### 3.11 Eigenschaften

## 3.12 Sampling

- Abtastung: x[k] = x(kT)
- $\omega_{max} = |\omega_i|$
- $\omega_{sam} \geq 2 \cdot \omega_{max} \Rightarrow$  perfekte Rekonstruktion möglich
- $\theta = \omega T_{sam}$
- $X^f(\theta) \frac{1}{T_{sam}} X^F(\frac{\theta}{T_{sam}}) + \frac{1}{T_s am} \sum_{n=-\infty}^{\infty} X^F(\frac{\theta-2\pi}{T_{sam}})$

#### 3.13 DFT

- $X^{d}[n] = \sum_{k=0}^{K-1} x[k] W_{K}^{nk} W_{K} = e^{j\frac{2\pi}{K}}$
- $x[k] = \frac{1}{K} \sum_{n=0}^{K-1} X^d[n] W_K^{nk}$
- x[k] und  $X^d[n]$  sind periodoisch mit K
- $T_{sam} = \Delta t = \frac{1}{f_{sam}}$
- $f_{sam} = k\Delta f$
- $T_{ges} = T_{mes} = k \cdot T_{sam} = \frac{1}{T_{ges}}$
- $\Delta\omega = \frac{2\pi}{kT_{sam}} = \frac{2\pi}{T_{ges}}$
- $0 \le n \le fracN2$ :  $f_n = \frac{n}{N} f_{sam}$  (pos)
- $\frac{N}{2} \le n \le N 1$ :  $f_n = \frac{n-N}{N} f_{sam}$

	freqkontinuierlich	freqdiskret = Zeit periodich
zeitkontinuierlich	FT	FR
zeitdiskret	DTFT	DFT
= frequenzperiodisch		

### 3.14 Zyklische Faltung

- $z[k] = x[k] \otimes y[k] \leftrightarrow Z^d[n] = X^d[n] \cdot Y^d[n]$
- lineare Faltung als zykliche Faltung

#### 3.14.1 zero-gepaddete Signale

• 0en anhängen und zyklisch falten (Uhrenmethode)

# 3.15 Additions theoreme

- $sin(a)sin(b) = \frac{1}{2}(cos(a-b) cos(a+b))$
- $cos(a)cos(b) = \frac{1}{2}(cos(a-b) + cos(a+b))$
- $sin(a)cos(b) = \frac{1}{2}(sin(a-b) sin(a+b))$
- $cos(\omega_0 t) = \frac{1}{2} (e^{j\omega_0 t} + e^{-j\omega_0 t})$
- $sin(\omega_0 t) = \frac{1}{2} (e^{j\omega_0 t} e^{-j\omega_0 t})$

### 3.16

- •
- •