

Vorlesung am 26.10.05

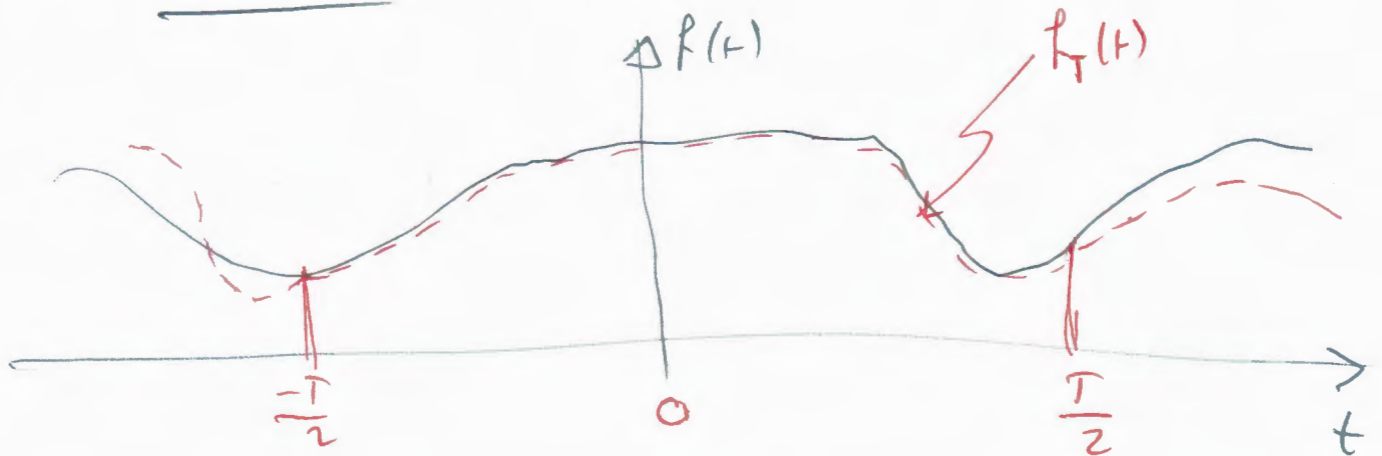
- 1 -

3.V

KT-I
05/06

1.3: Nichtperiodische Signale und die Fourier-Transformation,
(Fourier-Integral)

1.3.1: Der Übergang von Fourier-Reihe zum Fourier-
Integral



$f_T(t)$ wird definiert als periodisches Signal der Periode

$$T: \quad f_T(t) = \begin{cases} f(t) & |t| \leq \frac{T}{2} \\ f(t - mT) & |t| > \frac{T}{2} \end{cases}$$

$$m = \text{Int}\left(\frac{t}{T/2}\right)$$

$$f(t) = \lim_{T \rightarrow \infty} f_T(t)$$

Da $f_T(t)$ periodisch ist, dann

$$f_T(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} F_m e^{jm\Delta\omega t} \quad , \quad \Delta\omega = \frac{2\pi}{T}$$

wobei $F_m = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f_T(t) e^{-jm\Delta\omega t} dt$

$$= \frac{\Delta\omega}{2\pi} \int_{-T/2}^{T/2} f(t) e^{-jm\Delta\omega t} dt$$

Wir definieren $F_T(\omega) = \int_{-T/2}^{T/2} f(t) e^{-j\omega t} dt$

$$\Rightarrow F_m = \frac{\Delta\omega}{2\pi} F_T(\omega = m\Delta\omega)$$

Ebenfalls, definieren wir

$$F(\omega) = \lim_{T \rightarrow \infty} F_T(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt$$

Nun $f_T(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{\Delta\omega}{2\pi} F_T(\omega = m\Delta\omega) e^{j(\omega = m\Delta\omega) \cdot t}$

$$= \frac{1}{2\pi} \sum_{n=-\infty}^{\infty} F_T(\omega = m\Delta\omega) e^{j(\omega = m\Delta\omega) \cdot t} \Delta\omega$$

$$f(t) = \lim_{T \rightarrow \infty} f_T(t) = \lim_{\Delta\omega \rightarrow 0} f_T(t) =$$

$$= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \underbrace{\left[\lim_{T \rightarrow \infty} F_T(\omega) \right]}_{F(\omega)} e^{j\omega t} d\omega$$

$$\Rightarrow f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

wobei $F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt$

Wichtig: Da $F_{-m} = F_m^*$

$$\Rightarrow F_T(\omega = -m\Delta\omega) = F_T^*(\omega = m\Delta\omega)$$

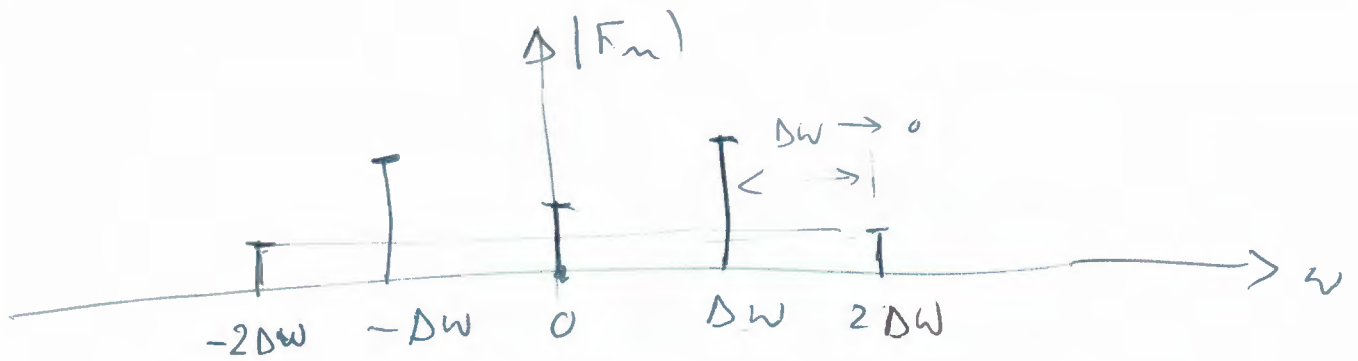
$$\Rightarrow F_T(-\omega) = F_T^*(\omega)$$

\Downarrow

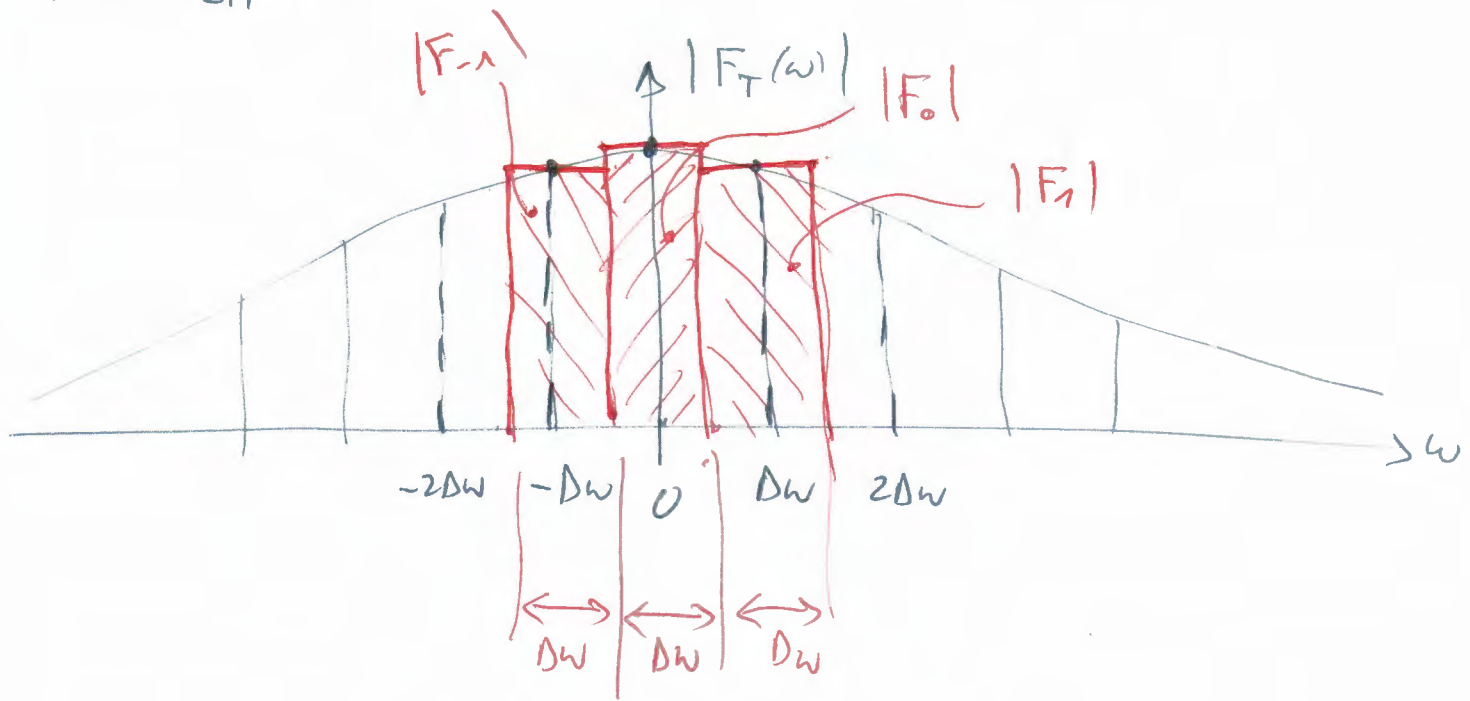
$$F(-\omega) = F^*(\omega)$$

7-3-2: Das Konzept des Spektrums

Da $\omega_0 = \Delta\omega$ der Abstand zwischen den benachbarten "Stangen" des diskreten Spektrums ist, $\Delta\omega \rightarrow 0$ bedeutet, daß das diskrete Spektrum in kontinuierliches Spektrum übergeht:



$$|F_m| = \frac{\Delta\omega}{2\pi} |F_T(\omega = n\Delta\omega)|$$



Der Ausdruck
$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

infinitesimaler Phasor

$$= \int_{-\infty}^{\infty} \left[\frac{F(\omega)}{2\pi} d\omega \right] e^{j\omega t}$$

Rotationsfaktor

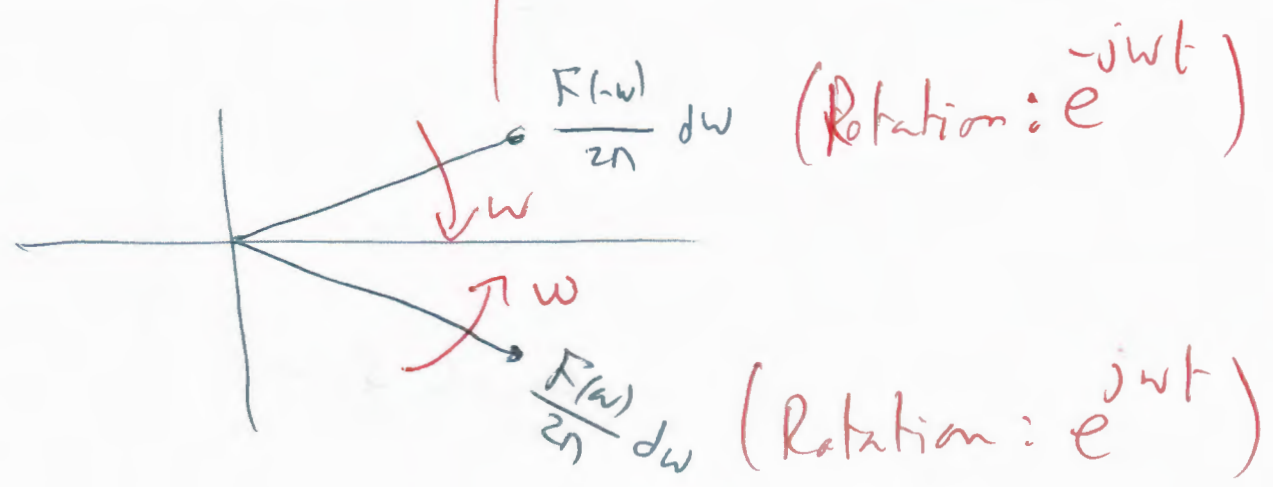
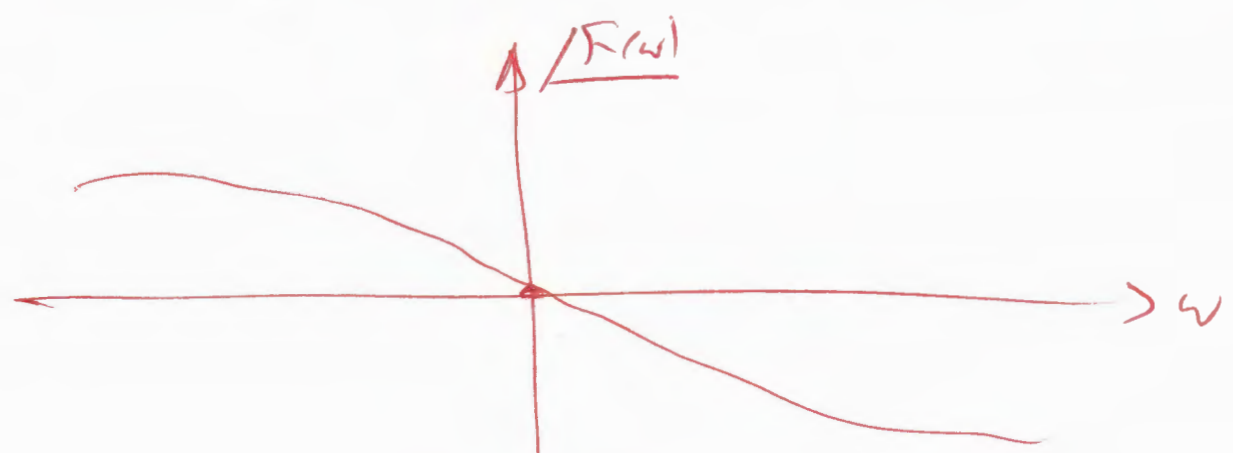
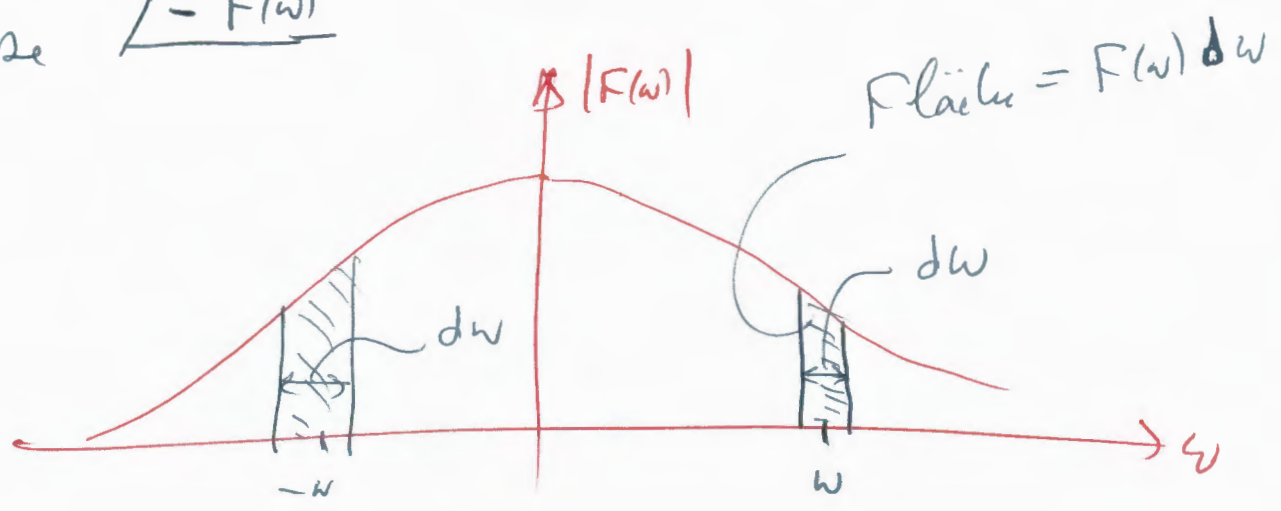
bedeutet, daß $f(t)$ die Summe von unendlich vielen infinitesimalen Phasoren $\left[\frac{F(\omega)}{2\pi} d\omega \right]$, die mit der Kreisgeschwindigkeit ω rotieren.

Wegen $F(-\omega) = F^*(\omega)$ ist die Summe
 der Phasoren $\left[\frac{F(\omega)}{2\pi} d\omega \right] e^{j\omega t}$ und

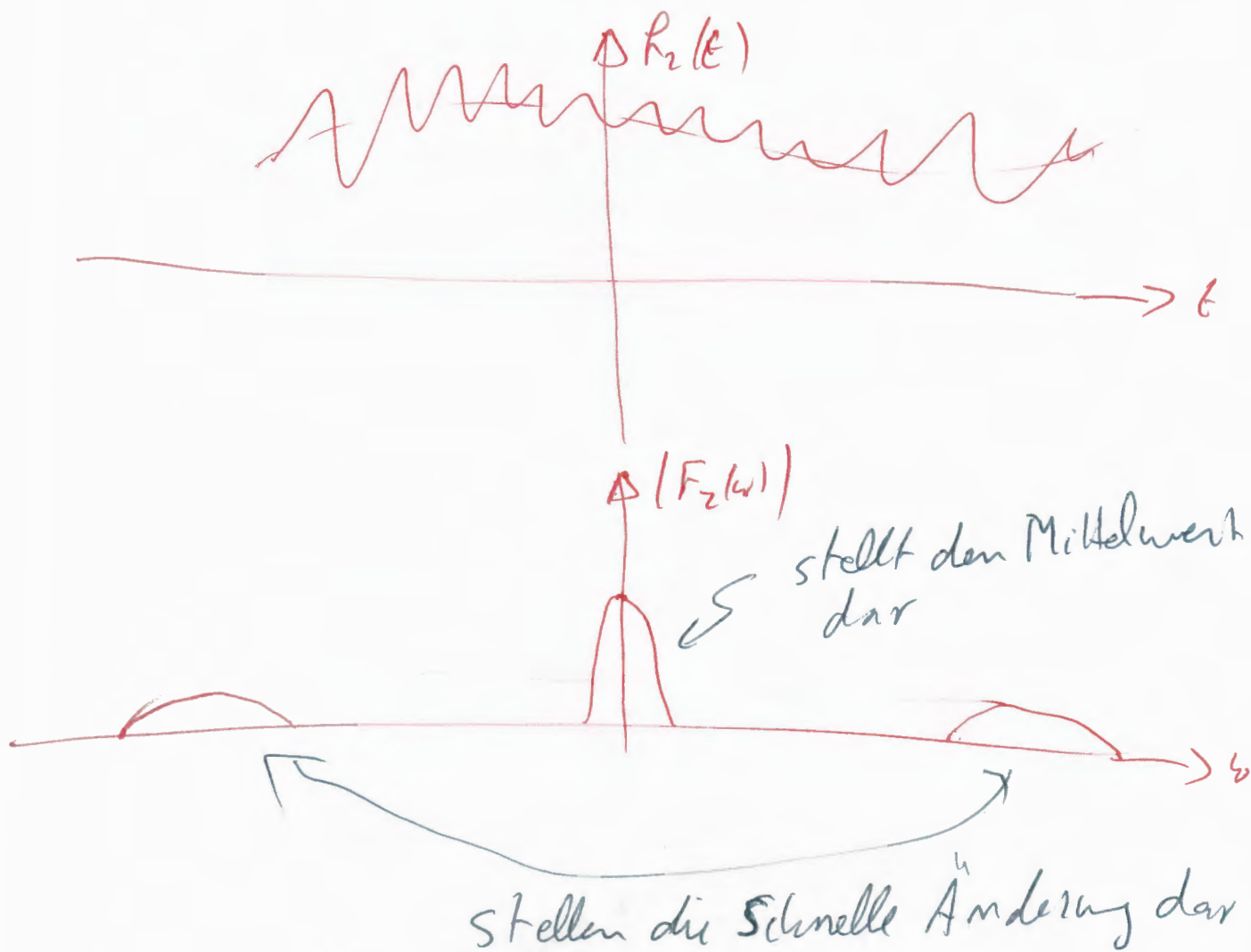
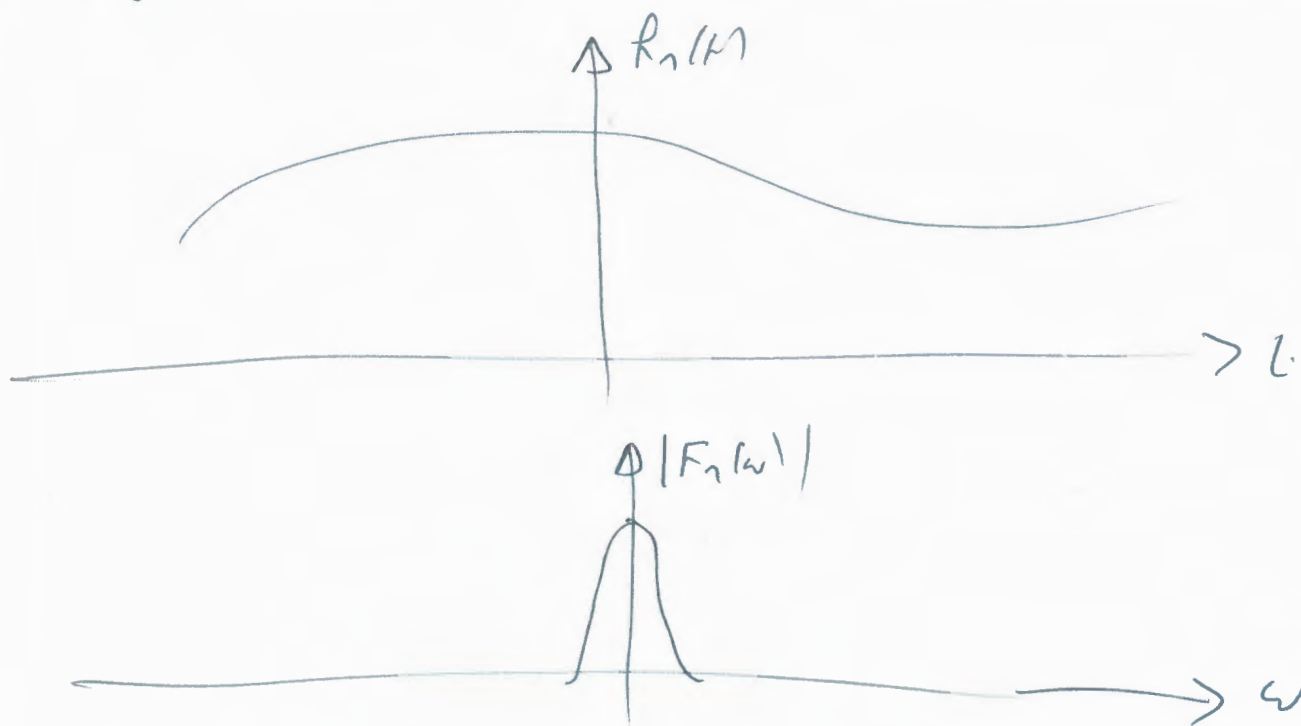
$\left[\frac{F(-\omega)}{2\pi} d\omega \right] e^{-j\omega t}$ ein ^{reelles} Monochromatisches Signal

der Frequenz ω , Amplitude $2 \frac{|F(\omega)|}{2\pi}$ und

Phase $\angle -F(\omega)$



Das Spektrum ist ein Maß für die Schnelligkeit der Signaländerung



- Beispiele der Spektren ⁻⁷⁻ Audio, Video, Mobilfunk
 Allgemeine Diskussion.

7.4: Allgemeine Eigenschaften der Fourier-Transformation

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt = \mathcal{F}\{f(t)\}$$

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) e^{j\omega t} d\omega = \mathcal{F}^{-1}\{F(\omega)\}$$

↙ Hinttransformation

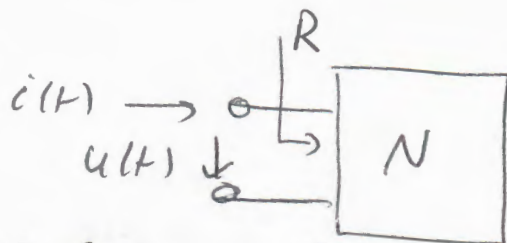
↗ Rücktransformation

Nicht alle Signale $f(t)$ Fourier-transformierbar,

Nur $f(t)$ mit $\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt = \text{endlich}$

sind Fourier-transformierbar

Immerhin, stellt $\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt$ die Signal-Energie dar



$$p(t) = u(t) i(t) = R i^2(t) = \frac{u^2(t)}{R} = \text{momentane Leistung}$$

-8-

$$\text{Gesamte Energi} = \int_{-\infty}^{\infty} P(t) dt \sim \int_{-\infty}^{\infty} R^2(t) dt$$

Dies bedeutet auch, daß $\lim_{|t| \rightarrow \infty} R(t) = 0$

7.4.1: Ableitung und Integration im Zeitbereich

$$\mathcal{F} \left\{ \frac{dR}{dt} \right\} = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{dR}{dt} e^{-j\omega t} dt = \left[R(t) e^{-j\omega t} \right]_{-\infty}^{\infty} + j\omega \int_{-\infty}^{\infty} R(t) e^{-j\omega t} dt$$

Da $R(\pm\infty) = 0 \Rightarrow \mathcal{F} \left\{ \frac{dR}{dt} \right\} = j\omega \mathcal{F} \{ R(t) \}$

$$\begin{aligned} \mathcal{F} \left\{ \underbrace{\int_{-\infty}^t R(t') dt'}_{g(t)} \right\} &= \int_{-\infty}^{\infty} \left[\int_{-\infty}^t R(t') dt' \right] e^{-j\omega t} dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \frac{d}{dt} [e^{-j\omega t}] \frac{1}{-j\omega} \left[\int_{-\infty}^t R(t') dt' \right] dt \\ &= \frac{-1}{j\omega} \left\{ \left[e^{-j\omega t} \int_{-\infty}^t R(t') dt' \right]_{-\infty}^{\infty} \right. \\ &\quad \left. - \int_{-\infty}^{\infty} e^{-j\omega t} \frac{d}{dt} \left[\int_{-\infty}^t R(t') dt' \right] dt \right\} \end{aligned}$$

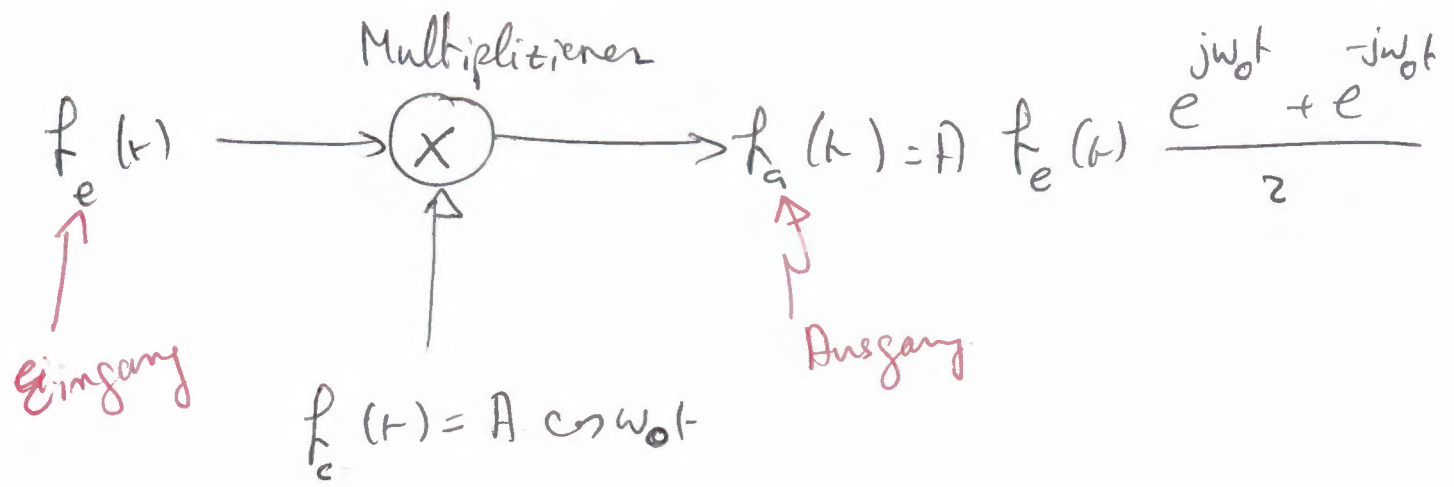
= R(t)

Da $\lim_{t \rightarrow \infty} g(t) = 0$, um Fourier-Transformier-

bar zu sein, dann $\lim_{t \rightarrow \infty} \int_{-\infty}^t R(t') dt' = \int_{-\infty}^{\infty} R(t') dt' = 0$

$$\Rightarrow \mathcal{F} \left\{ \int_{-\infty}^t R(t') dt' \right\} = \frac{1}{j\omega} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-j\omega t} R(t) dt = \frac{1}{j\omega} \mathcal{F} \{ R(t) \}$$

1-4.2: Modulations-eigenschaft; Frequenzumsetzung

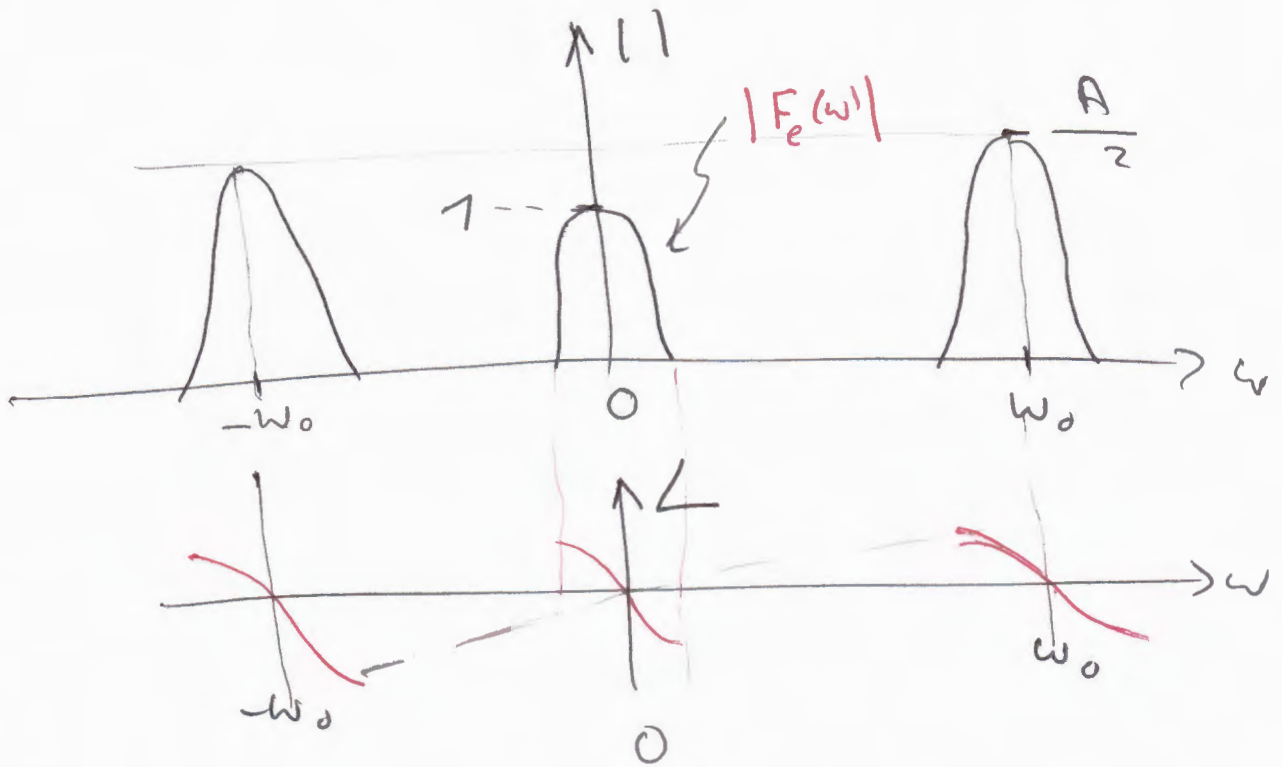


$$\mathcal{F} \{ R(t) e^{\pm j\omega_0 t} \} = \int_{-\infty}^{\infty} [R(t) e^{\pm j\omega_0 t}] e^{-j\omega t} dt$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} R(t) e^{-j(\omega \mp \omega_0)t} dt$$

$$= F(\omega \mp \omega_0)$$

$$\Rightarrow F_a(\omega) = \frac{A}{2} [F_e(\omega - \omega_0) + F_e(\omega + \omega_0)]$$



Vorteile der Modulation

- Effiziente Ausnutzung der Kanäle
- Benützung der Funkkanäle.