# IQ DEMODULATION

$$S(t) = I(t) + iQ(t) = r(t)e^{i\varphi(t)}, \quad i^2 = -1,$$

d.h.

$$\operatorname{Re} S(t) = I(t) , \operatorname{Im}(t) = Q(t) , r(t) = |S(t)| , \varphi(t) = \operatorname{arg} S(t) .$$

Diskrete samples, sample rate  $1/T_s$ :  $S_n = S(nT_s)$ .

Sei f differenzierbar,

$$f'(t) = \lim_{h \to 0} \frac{f(t+h) - f(t)}{h}$$

Verschiedene Approximationen der Ableitung von  $f_n = f(nT_s)$ :

$$d_1 f_n = \frac{f_{n+1} - f_n}{T_s}$$
 ,  $d_2 f_n = \frac{f_n - f_{n-1}}{T_s}$  ,  $d_3 f_n = \frac{f_{n+1} - f_{n-1}}{2T_s}$ 

FM Demod.

$$\varphi(t) = \arg S(t) = \arctan \frac{Q(t)}{I(t)} ,$$

$$\varphi'(t) = \frac{d}{dt}\varphi(t) = \frac{1}{1 + \left[\frac{Q(t)}{I(t)}\right]^2} \frac{d}{dt} \frac{Q(t)}{I(t)} = \frac{Q'(t)I(t) - Q(t)I'(t)}{I^2(t) + Q^2(t)}$$

$$= \frac{Q'(t)I(t) - Q(t)I'(t)}{|S(t)|^2}$$
(\*)

d1) Approximation (\*) linke Seite,  $\varphi'(nT_s) \approx d_1 \varphi_n = \frac{\varphi_{n+1} - \varphi_n}{T_s}$ :

$$S_{n+1}\overline{S}_n = r_{n+1}r_n e^{i(\varphi_{n+1}-\varphi_n)} = I_{n+1}I_n + Q_{n+1}Q_n + i(Q_{n+1}I_n - I_{n+1}Q_n)$$

$$\sim \varphi_{n+1} - \varphi_n = \arg(S_{n+1}\overline{S}_n) = \arctan\frac{\operatorname{Im}(S_{n+1}\overline{S}_n)}{\operatorname{Re}(S_{n+1}\overline{S}_n)}$$

$$= \arctan\frac{Q_{n+1}I_n - I_{n+1}Q_n}{I_{n+1}I_n + Q_{n+1}Q_n}$$

d2) Approximation (\*) recht Seite,  $Q'(nT_s) \approx d_1Q_n$ ,  $I'(nT_s) \approx d_1I_n$ :

$$\frac{(Q_{n+1} - Q_n)I_n - Q_n(I_{n+1} - I_n)}{|S_n|^2} = \frac{Q_{n+1}I_n - Q_nI_{n+1}}{|S_n|^2} = \frac{\operatorname{Im}(S_{n+1}\overline{S}_n)}{|S_n|^2}$$

d1) & d2)  $|\varphi_{n+1} - \varphi_n| \ll \pi/2$ :

$$\frac{\varphi_{n+1} - \varphi_n}{T_s} \approx \frac{\operatorname{Im}(S_{n+1}\overline{S}_n)}{T_s |S_n|^2} = \frac{r_{n+1} \sin(\varphi_{n+1} - \varphi_n)}{r_n}$$

d3) Wenn Signal FM-moduliert, dann |S(t)| = r = const,

$$\varphi_{n+1} - \varphi_n \approx \frac{1}{r^2} \operatorname{Im}(S_{n+1} \overline{S}_n) = \sin(\varphi_{n+1} - \varphi_n)$$

#### FSK & MSK.

Re 
$$s(t)$$
 ,  $s(t) = r(t) e^{i(\omega_c t + \varphi(t))}$  ,  $\omega_c = 2\pi f_c$   
 $g(t) = e^{-i\omega_c t} s(t) = S(t) = I(t) + iQ(t) = r(t) e^{i\varphi(t)}$ 

Betrachte Frequency Shift Keying (FSK) mit Modulations-Index h, d.h. ist  $T = MT_s$  die Symbollänge, so ändert sich die Phase im Intervall [nT, (n+1)T] um  $\pm h\pi$ . In den Intervallen ist die Frequenz relativ zu  $\omega_c = \frac{1}{2}(f_1 + f_2)$  entweder  $f_1 = -h/(2T)$  oder  $f_2 = +h/(2T)$ .

Bei Minimum Shift Keying (MSK) ist der Modulations-Index h=1/2,  $f_1$  und  $f_2$  unterscheiden sich um  $\Delta f=1/(2T)$ , die Phase ändert sich in [nT,(n+1)T] um  $\pm \pi/2$ .

Sei S(0) = 1, d.h.  $\varphi(0) = 0$ , und |r(t)| = 1. Dann gilt

$$\varphi(nT) = k_n \frac{\pi}{2}$$
 ,  $k_n \in \{0, 1, 2, 3\}$ 

wobei  $x_{n+1} = k_{n+1} - k_n \in \{1, -1\}$ . Sei

$$S_n = I_n + iQ_n = e^{ik_n\frac{\pi}{2}} = i^{k_n} \in \{1, i, -1, -i\}$$
.

Es gilt

$$S_n^2 = I_n^2 - Q_n^2 + i \, 2I_n Q_n = (i^2)^{k_n} = (-1)^{k_n} \quad \rightsquigarrow \quad I_n Q_n = 0 \quad , \quad S_n^2 \in \{1, -1\} \ .$$

Phasendifferenz aufeinanderfolgender Konstellationspunkte  $\angle(S_n, S_{n+1}) = \pm \pi/2$ :

$$S_{n+1}\overline{S}_n = e^{i(k_{n+1}-k_n)\frac{\pi}{2}} = I_{n+1}I_n + Q_{n+1}Q_n + i(Q_{n+1}I_n - I_{n+1}Q_n)$$
$$= e^{ix_{n+1}\frac{\pi}{2}} = ix_{n+1} = i(Q_{n+1}I_n - I_{n+1}Q_n)$$

Daher folgt

$$S_n \in \mathbb{R} \quad \Longleftrightarrow \quad S_{n+1} \in i\mathbb{R} ,$$
 (\*)

und wegen  $I_nQ_n=0$  ist entweder  $x_{n+1}=Q_{n+1}I_n$  oder  $x_{n+1}=-I_{n+1}Q_n$ . O.E. sei  $\varphi(0)=0$ , d.h.  $S_0=1$ .

Dann ist  $S_{2n} \in \{1, -1\}$  und  $S_{2n+1} \in \{i, -i\}$ , denn

$$S_n \overline{S}_{n-1} = ix_n \quad \leadsto \quad S_n = ix_n S_{n-1} = i^2 x_n x_{n-1} S_{n-2} = \dots = i^n \prod_{j=1}^n x_j$$

Da  $I_0=1$ , gilt mit (\*) zudem  $Q_0=0=Q_{2n}$  und  $I_1=0=I_{2n+1}$ , daher

$$x_{2n+1} = I_{2n}Q_{2n+1}$$
  
$$x_{2n+2} = -Q_{2n+1}I_{2n+2} .$$

In ((2n-1)T, (2n+1)T) gilt  $\operatorname{Re} S(t) = I(t) \leq 0$ , wobei  $I(2nT) = I_{2n} = S_{2n}$ . In (2nT, (2n+2)T) gilt  $\operatorname{Im} S(t) = Q(t) \leq 0$ , wobei  $Q((2n+1)T) = Q_{2n+1} = \frac{1}{i}S_{2n+1}$ . Somit können I und Q jeweils über den Zeitraum 2T gesampelt werden. Im Intervall  $nT \leq t \leq (n+1)T$  verbindet

$$S(t) = I(t) + iQ(t) = e^{i(k_n + (k_{n+1} - k_n)\frac{t - nT}{T})\frac{\pi}{2}} = e^{i(k_n + x_{n+1}\frac{t - nT}{T})\frac{\pi}{2}} = e^{i\varphi_{n+1}(t)}$$

die Punkte  $S_n$  und  $S_{n+1}$  mit  $\varphi'_{n+1}(t) = x_{n+1} \frac{\pi}{2T} = x_{n+1} \frac{2\pi}{4T} = \pm \frac{2\pi}{4T}$ .

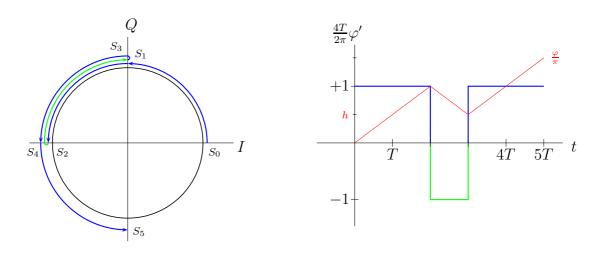
### Beispiel:

Man startet bei  $S_0 = 1$  und bewegt sich in Zeiträumen T jeweils um den Winkel  $\pi/2$  vor oder zurück. Dann ist S(t) zur Zeit t = T entweder am Punkt  $S_1 = i$  oder  $S_1 = -i$ . S(t) verläuft für 0 < t < T in der oberen bzw. unteren Halbebene und bleibt auch dort bis t = 2T. Hier ist entweder  $S_2 = -1$  oder wieder  $S_2 = 1$  und für T < t < 2T verläuft S(t) in der linken bzw. rechten Halbebene und verbleibt dort bis t = 3T. So verläuft S(t) durch die Quadranten und trifft bei t = nT die Achsen. Der Realteil hat Nullstellen bei 2(n+1)T und der Imaginärteil bei 2nT jeweils in Abständen 2T, dazwischen ändern sie ihr Vorzeichen nicht.

Betrachte die Bitfolge  $b_n:1,1,0,1,1$ , d.h. die Signalfolge  $x_{n+1}=2b_{n+1}-1:+1,+1,-1,+1,+1$ .

$$x_{n+1} = \frac{1}{i} S_{n+1} \overline{S}_n = \frac{\varphi_{n+1} - \varphi_n}{\pi/2} : +1, +1, -1, +1, +1$$

wobei  $S_0 = 1$ , d.h.  $\varphi_0 = 0$ . Somit  $S_n : 1, i, -1, i, -1, -i$ .



t:	-T		0		T		2T		3T		4T		5T		6T
$\Delta \varphi$ :				$+\frac{\pi}{2}$		$+\frac{\pi}{2}$		$-\frac{\pi}{2}$		$+\frac{\pi}{2}$		$+\frac{\pi}{2}$			
$S_n$ :			1		i		-1		i		-1		-i		
$\operatorname{sgn} I$ :		+		+		_		_		_		_			
$\operatorname{sgn} Q$ :				+		+		+		+		_		_	
IQ:				+		_		_		_		+			
$(-1)^n$ :		-1		+1		-1		+1		-1		+1		-1	
$\overline{x_{n+1}}$ :				+1		+1		-1		+1		+1			

denn

$$\begin{array}{ll} x_{2n+1} = & I_{2n}Q_{2n+1} \\ x_{2n+2} = & -Q_{2n+1}I_{2n+2} & . \end{array}$$

#### GFSK & GMSK.

Bei FSK/MSK wurde mit einer stetigen (Frequenz-)Funktion  $u: \mathbb{R} \setminus T\mathbb{Z} \to \{-1, +1\}$  die Phase  $\varphi(t) = h\pi \int_{-\infty}^{t} \frac{1}{T} u(\tau) d\tau$  moduliert, wobei  $u((n+\frac{1}{2})T) = x_{n+1}$ . Nun soll die Rechteckfunktion u mit einer Gauß-Funktion g geglättet werden, so dass die Frequenz durch  $p = \frac{1}{T}u * g$  moduliert wird, d.h.  $\varphi(t) = h\pi \int_{-\infty}^{t} p(\tau) d\tau$ .

Faltung (convolution):

$$f * g(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau)g(t - \tau) d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} f(t - \tau)g(\tau) d\tau$$

$$\gamma(t) = e^{-\frac{t^2}{2}} \quad \rightsquigarrow \quad \int_{-\infty + i\xi}^{\infty + i\xi} \gamma(t) dt = \sqrt{2\pi} \quad , \quad \forall \xi \in \mathbb{R}$$

$$\varepsilon > 0 \quad , \quad \phi_{\varepsilon}(t) = \frac{1}{\varepsilon\sqrt{2\pi}} \gamma\left(\frac{t}{\epsilon}\right) \quad \rightsquigarrow \quad \int_{-\infty}^{\infty} \phi_{\varepsilon}(t) dt = 1$$

$$f * \phi_{\varepsilon} \longrightarrow f \quad (\varepsilon \to 0)$$

normalized bandwidth:

$$\beta = BT \quad , \quad \sigma = \frac{\sqrt{\ln 2}}{2\pi B} = \frac{\lambda}{B} = \lambda \frac{T}{\beta} = \alpha T$$

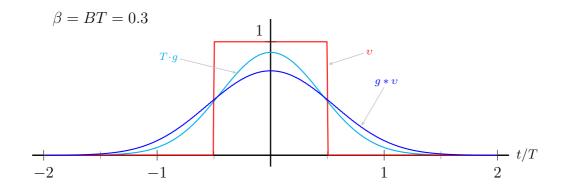
$$g(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} e^{-\frac{t^2}{2\sigma^2}} = \frac{1}{T\sqrt{2\pi\alpha^2}} e^{-\frac{1}{2\alpha^2}(\frac{t}{T})^2}$$

$$g(t) = \phi_{\sigma}(t) \qquad \leadsto \qquad \int_{-\infty}^{\infty} g(\tau) d\tau = 1$$

$$v(t) = \begin{cases} 1 & , \quad -T/2 < t < T/2 \\ 0 & , \quad \text{sonst} \end{cases}$$

$$g * v(t) = \int_{-\infty}^{\infty} g(\tau)v(t-\tau) d\tau = \int_{t-\frac{T}{2}}^{t-\frac{T}{2}} g(\tau) d\tau = \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} g(t+\tau) d\tau$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} g(t-\tau)v(\tau) d\tau = \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} g(t-\tau) d\tau$$



$$u_n(t) = \begin{cases} 1 & , & nT < t < (n+1)T \\ 0 & , & \text{sonst} \end{cases}$$
$$\int_{-\infty}^{\infty} \upsilon(\tau) d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} u_n(\tau) d\tau = T$$

 $p_n = \frac{1}{T}u_n * g:$ 

$$p_{n}(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{T} u_{n}(t - \tau) g(\tau) d\tau = \frac{1}{T} \int_{t - (n+1)T}^{t - nT} g(\tau) d\tau = \frac{1}{T} \int_{-T}^{0} g(t - nT + \tau) d\tau$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{T} u_{n}(\tau) g(t - \tau) d\tau = \frac{1}{T} \int_{nT}^{(n+1)T} g(t - \tau) d\tau = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} g(t - nT - \tau) d\tau$$

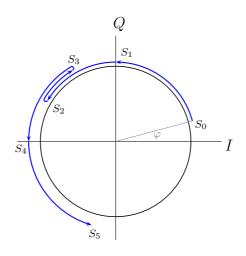
$$\int_{-\infty}^{\infty} p_{n}(t) dt = \int_{-\infty}^{\infty} g(\tau) \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{T} u_{n}(t - \tau) dt d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} g(\tau) d\tau = 1$$

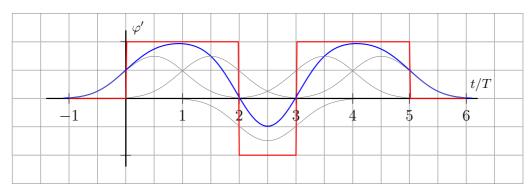
$$u(t) = \sum_{n} x_{n} u_{n}(t) \quad , \quad p(t) = \frac{1}{T} u * g(t) = \sum_{n} x_{n} p_{n}(t)$$

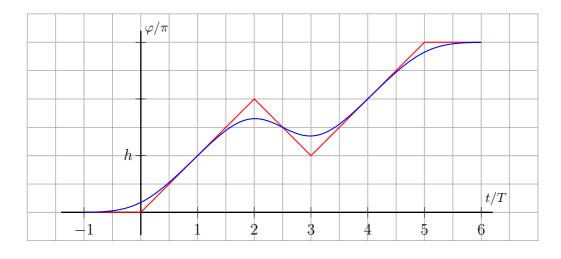
Für  $\beta = BT \to \infty$  geht  $\sigma \to 0$  und  $p = \frac{1}{T}u * g \longrightarrow \frac{1}{T}u$ .

 $\mbox{Modulations-Index} \ \ h = 0.5 \, , \ \ \beta = BT = 0.3 \, , \ \ x_{n+1} : +1, +1, -1, +1, +1 \, .$ 

$$u(t) = \sum_{n} x_n u_n(t) \quad , \quad p(t) = \sum_{n} x_n p_n(t) = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} \sum_{n} x_n g(t - nT - \tau) d\tau$$
$$\varphi(t) = h\pi \int_{-\infty}^{t} p(\tau) d\tau \quad , \quad S(t) = I(t) + iQ(t) = e^{i\varphi(t)}$$







## Fourier transform.

$$\mathcal{F}: L^{2}(\mathbb{R}) \to L^{2}(\mathbb{R})$$
$$\mathcal{F}f(\omega) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-i\omega t} dt$$

Notation:  $\mathcal{F}f(\omega) = \hat{f}(\omega) = F(\omega)$ .

$$\mathcal{F}(f * g) = \sqrt{2\pi} \cdot \mathcal{F}f \cdot \mathcal{F}g$$

$$\sqrt{2\pi} \cdot \mathcal{F}(f \cdot g) = \mathcal{F}f * \mathcal{F}g$$

$$\mathcal{F}(f')(\omega) = i\omega \mathcal{F}f(\omega)$$

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

$$\langle \mathcal{F}f, h \rangle_{L^2} = \langle f, \mathcal{F}^{-1}h \rangle_{L^2}$$

$$\gamma(t) = e^{-\frac{t^2}{2}} \longleftrightarrow \mathcal{F}\gamma(\omega) = e^{-\frac{\omega^2}{2}}$$

$$g(t) = \frac{1}{\sigma\sqrt{2\pi}} e^{-\frac{t^2}{2\sigma^2}} = \phi_{\sigma}(t) \quad \longleftrightarrow \quad \hat{g}(\omega) = \mathcal{F}g(\omega) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} e^{-\frac{\sigma^2\omega^2}{2}} = \frac{1}{\sigma}\phi_{\frac{1}{\sigma}}(\omega)$$

$$\omega_B = \omega_{3dB}: \quad P = \frac{d}{dt}E = UI = U^2/R \quad \leadsto \quad \sqrt{P/2} \propto U/\sqrt{2}$$

$$\hat{g}(\omega_B) = \frac{1}{\sqrt{2}} \hat{g}(0) \quad \leadsto \quad e^{-\frac{\sigma^2\omega_B^2}{2}} = \frac{1}{\sqrt{2}} = e^{-\frac{\ln 2}{2}}$$

$$\Longrightarrow \quad \ln 2 = \sigma^2\omega_B^2 = \frac{\ln 2}{(2\pi B)^2}\omega_B^2 \quad \leadsto \quad \omega_B = 2\pi B = 2\pi\beta/T$$

$$g(t) = \frac{1}{T} \frac{\beta}{\lambda\sqrt{2\pi}} e^{-\frac{\beta^2}{2\lambda^2}(\frac{t}{T})^2} \quad \longleftrightarrow \quad \hat{g}(\omega) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} e^{-\frac{\ln 2}{2\beta^2}(T\frac{\omega}{2\pi})^2}$$

