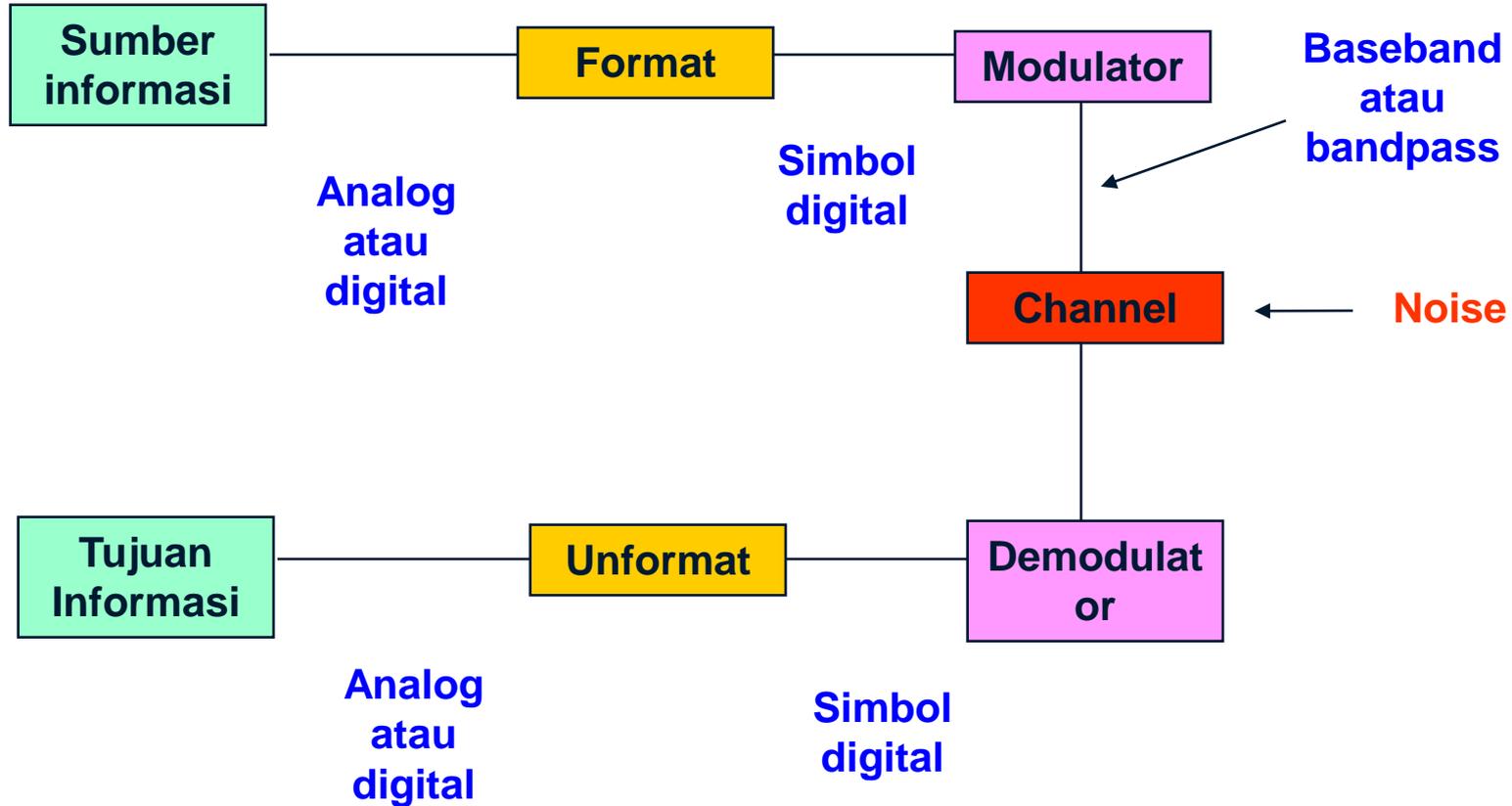


Modulasi Digital

Levy Olivia Nur, MT

Model Komunikasi Digital

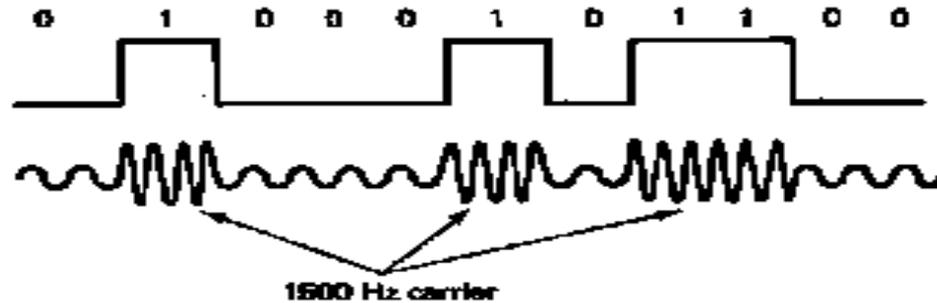


Dasar Modulas Digital

- Untuk dapat dikirimkan secara elektrik pada satu kanal, setiap bit direpresentasikan dengan dua bentuk sinyal yang berbeda, dapat disebut sebagai simbol : $s_0(t)$ dan $s_1(t)$
- Proses ini dilakukan setiap T detik, salah satu simbol dikirimkan sesuai dengan bit yang akan ditransmisikan
- Pemilihan bentuk $s_0(t)$ dan $s_1(t)$ bergantung pada jenis modulasi digital yang digunakan

Jenis Modulasi Digital

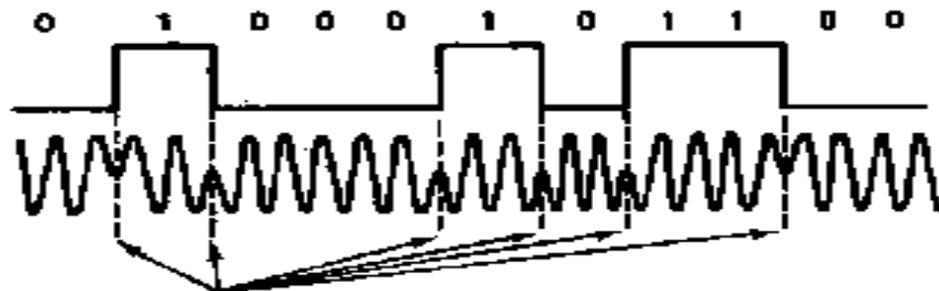
Modulasi amplitudo
(ASK)



Modulasi Frekuensi
(FSK)



Modulasi Fasa
(PSK)



Perubahan fasa 180°

Amplitude shif keying

- ASK disebut juga OOK merupakan bentuk modulasi yang paling sederhana
- Misalkan bit pertama yang akan dikirimkan = b_1 , yang akan dikirimkan pada interval bit pertama, yaitu $0 \leq t \leq T$

- Pada modulasi OOK :

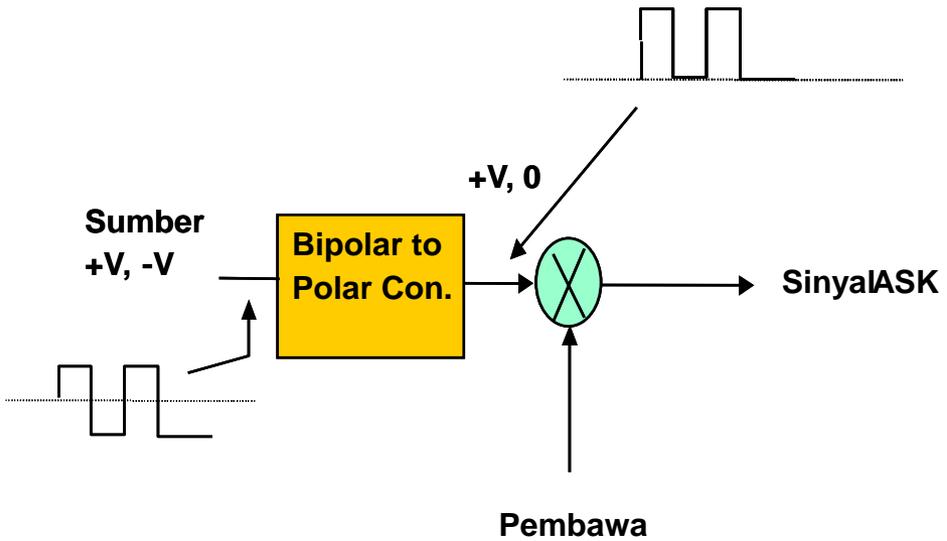
$$s_0(t) = 0 , \quad 0 \leq t \leq T$$

$$s_1(t) = A \sin (2\pi f_c t) , \quad 0 \leq t \leq T$$

dimana A adalah amplituda sinyal , f_c adalah frekuensi carrier

- Dengan OOK kita mengirimkan “burst” sinusoidal apabila $b_1 = 1$ dan tidak mengirimkan sinyal apapun apabila $b_1 = 0$

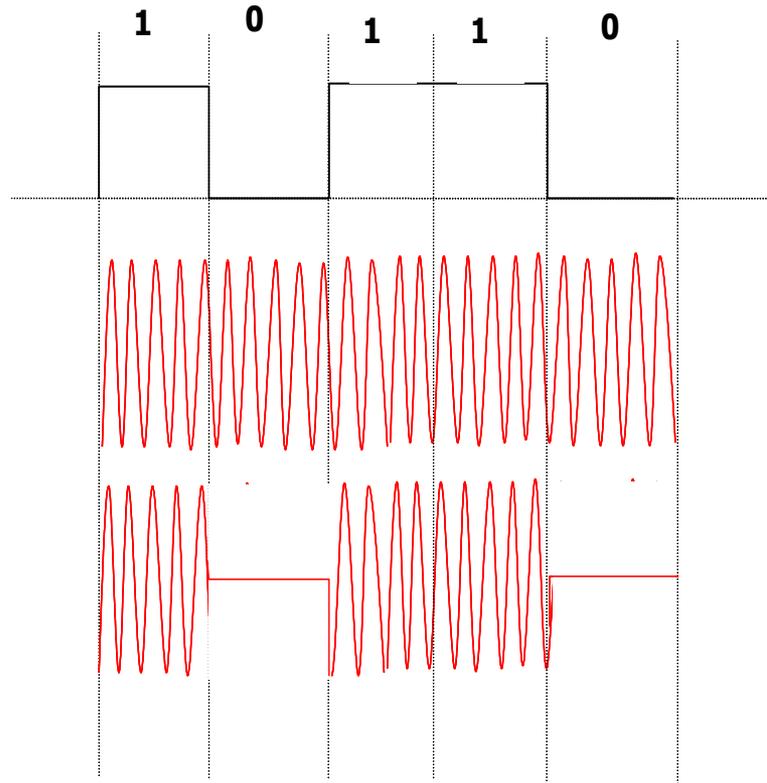
Pembangkitan ASK



Sumber

Pembawa

Sinyal ASK



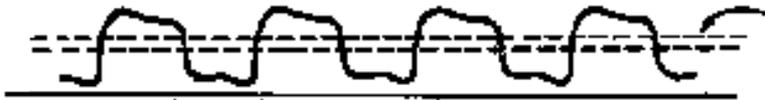
Deteksi ASK



Sinyal yang diterima



Rectifier



Low Pass Filter



Decision circuit

0 1 0 1 0 1 0 1

Kinerja ASK

- Deteksi ASK dapat dilakukan dengan dua cara, yaitu :

1. Detektor koheren

$$P_e = Q\left(\sqrt{\frac{E_b}{\eta}}\right)$$

E_b : Energi bit sinyal
 A : amplitudo sinyal
 η : level daya noise
 N_0 : rapat spektral daya noise

2. Detektor non-koheren

$$P_e \approx \frac{1}{2} \exp\left(-\frac{A^2}{8N_0}\right), A^2 \gg N_0$$

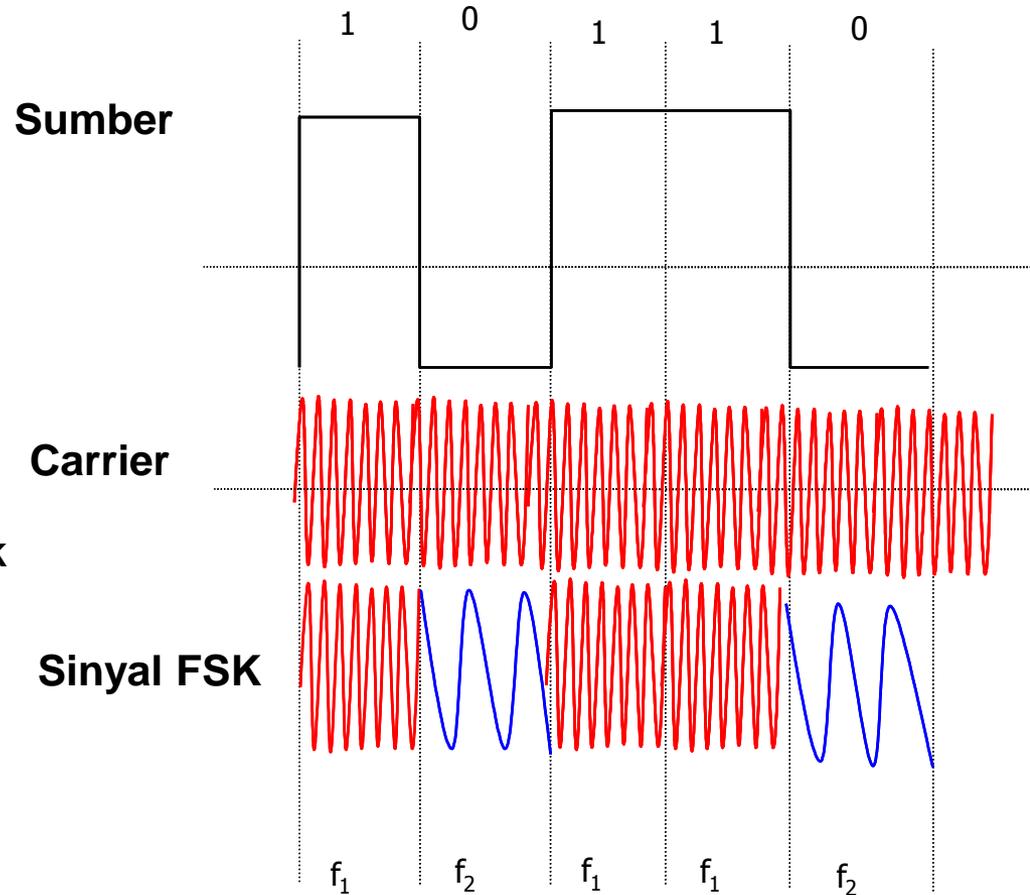
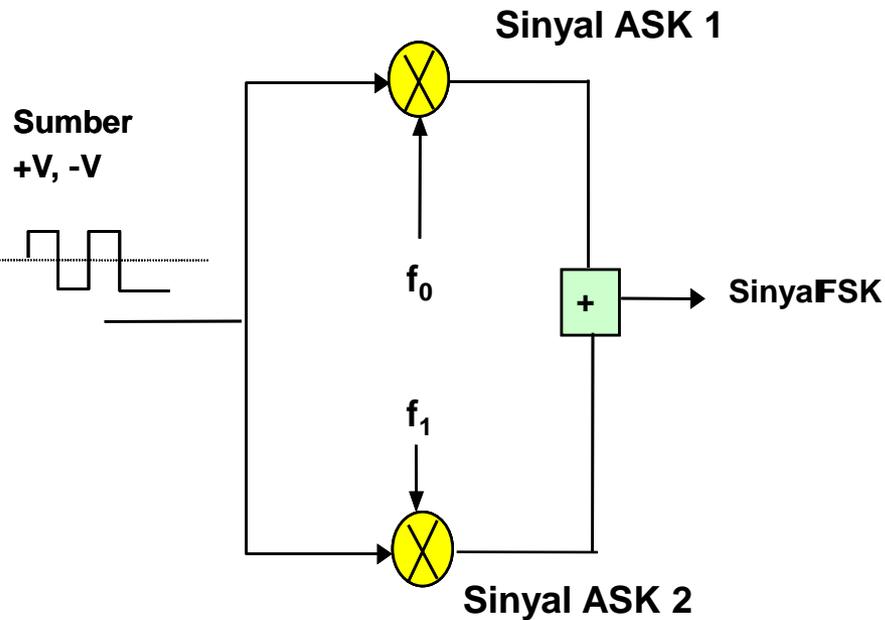
Frekuensi Shift Keying

- Seperti pada FM, sinyal FSK dihasilkan akibat pengaruh informasi terhadap frekuensi carrier.
- Sinyal informasi pada FSK berupa digit biner dengan lebar bit T_b .
- Frekuensi carrier mempunyai 2 harga, misalnya :
 - f_0 untuk bit “1”
 - f_1 untuk bit “0”

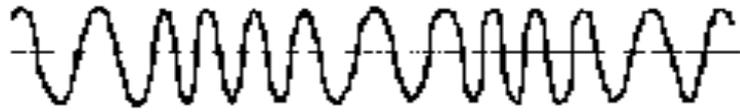
Pembangkitan FSK

$$s_0(t) = A \sin(2\pi f_0 t), \quad 0 \leq t \leq T$$

$$s_1(t) = A \sin(2\pi f_1 t), \quad 0 \leq t \leq T$$



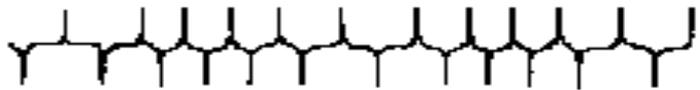
Deteksi FSK



Sinyal yang diterima



Limiter



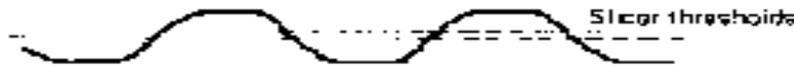
Differentiator



Rectifier



Pulse generator



Low Pass Filter



Decision circuit

Kinerja FSK

- Deteksi ASK dapat dilakukan dengan dua cara, yaitu :

1. Detektor koheren

$$P_e = Q \left[\sqrt{1.21 \frac{E_b}{\eta}} \right]$$

2. Detektor non-koheren

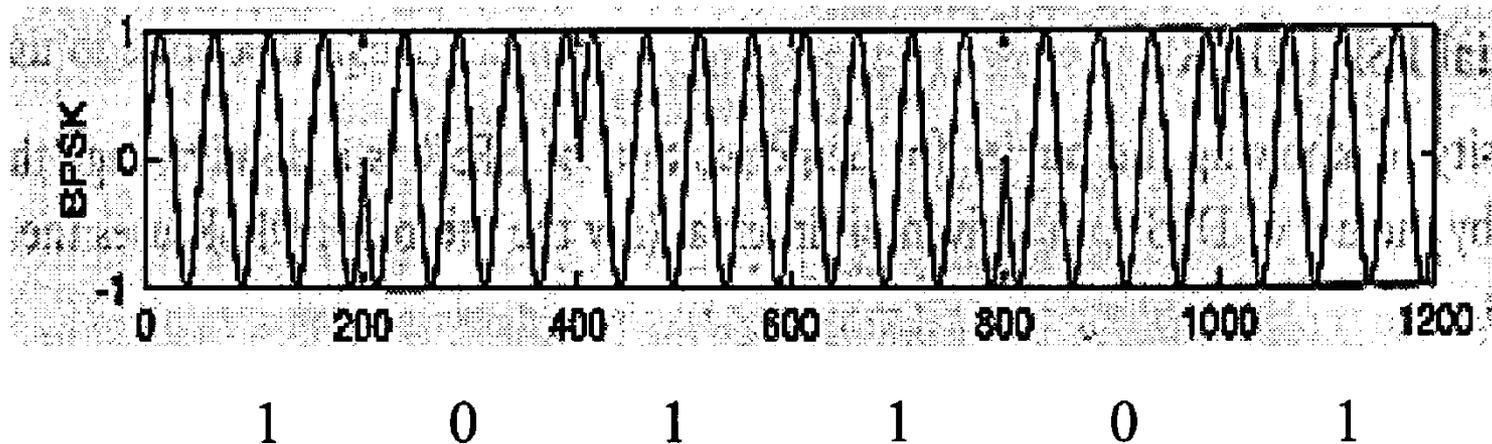
$$P_e = \frac{1}{2} e^{-\frac{E_b}{2\eta}}$$

Binary Phase Shift Keying

$$s_0(t) = A \sin(2\pi f_c t + p), \quad 0 \leq t \leq T$$

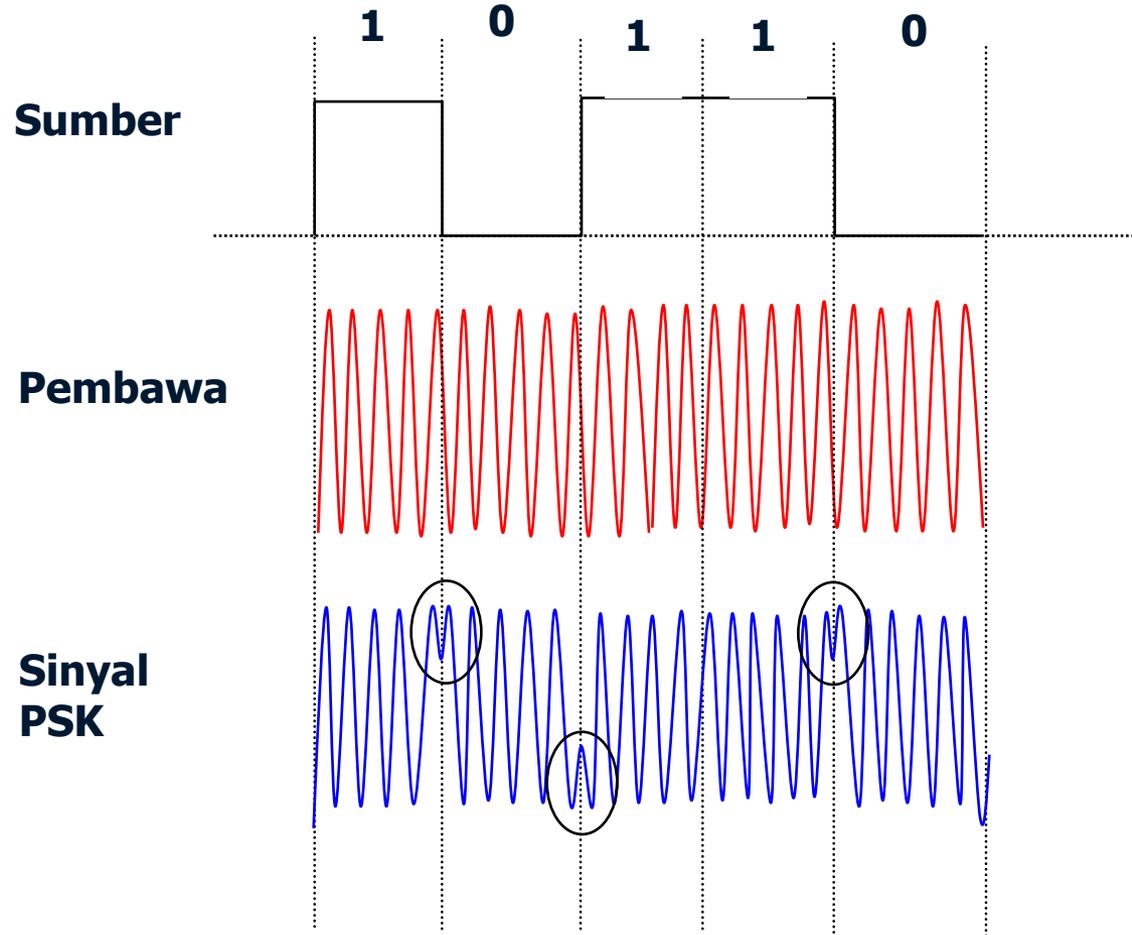
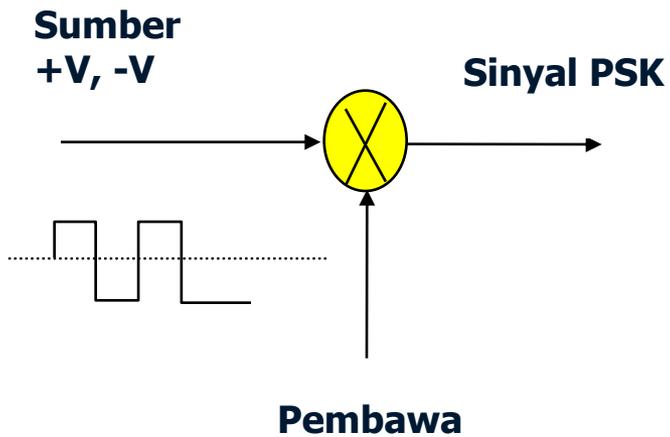
$$s_1(t) = A \sin(2\pi f_c t), \quad 0 \leq t \leq T$$

- Dengan demikian, untuk mengirimkan bit “0” fasa dari gelombang carrier dimajukan sebesar p radian



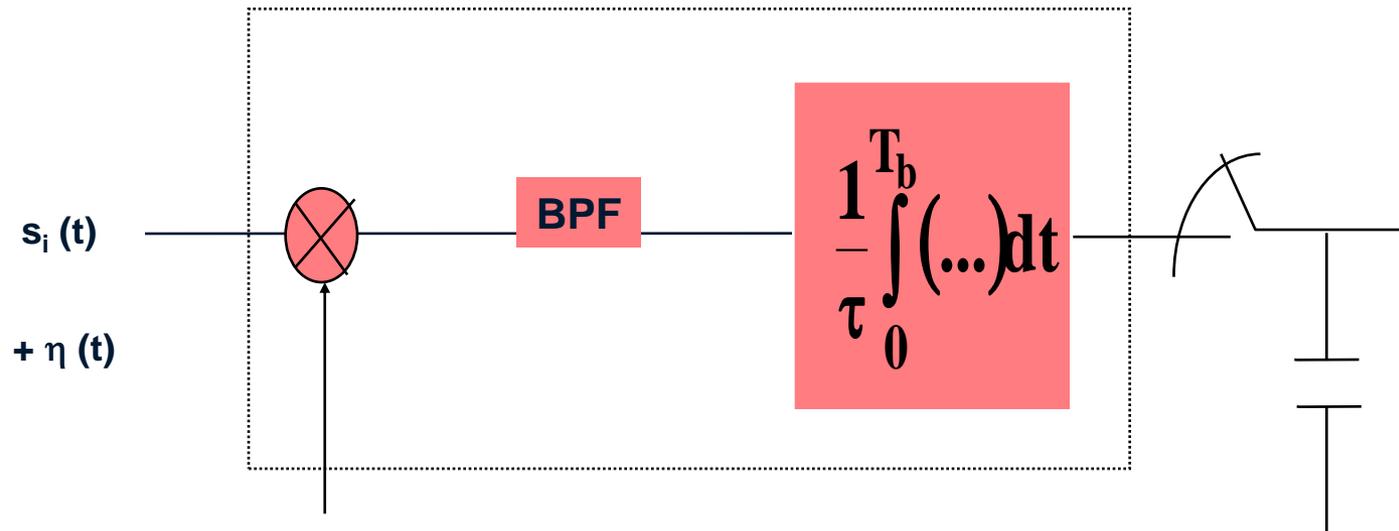
Pembangkitan BPSK

- Mengubah fasa sinyal carrier oleh sinyal informasi digital
- Deskripsi :



Deteksi BPSK

KORELATOR



$$2A \cos w_0 t = s_1(t) - s_2(t)$$

Kinerja BPSK

- Deteksi BPSK dapat dilakukan dengan dua cara, yaitu :

1. Detektor koheren

$$P_e = Q\left[\sqrt{\frac{2E_b}{\eta}}\right]$$

2. Detektor non-koheren

$$P_e = \frac{1}{2} \exp\left(-\frac{A^2 T_b}{2\eta}\right)$$

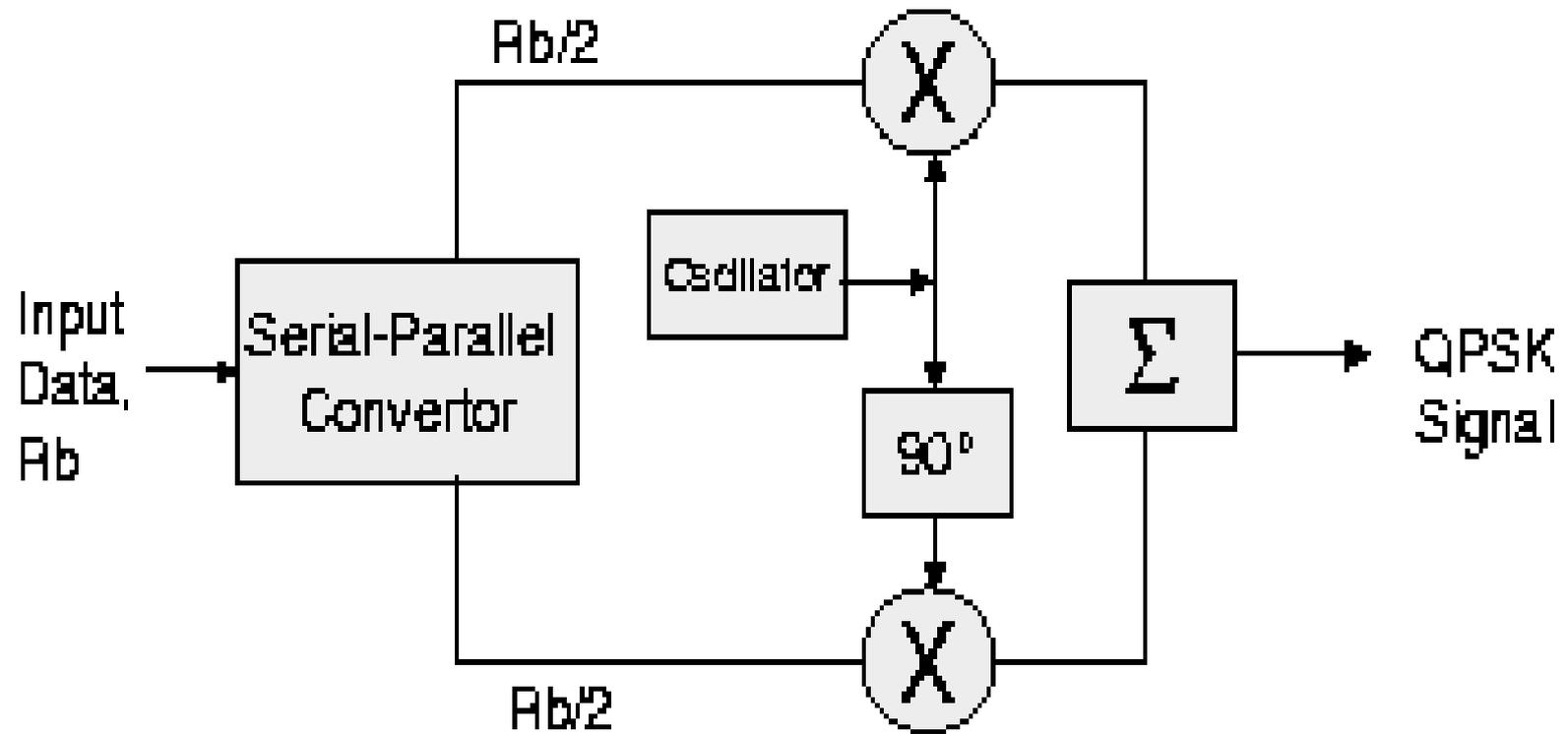
Modulasi Tingkat Tinggi (M-Ary)

- Pada sistem Modulasi M-Ary ($M > 2$) satu simbol digunakan untuk mewakili lebih dari satu bit.
- Untuk memasukkan 2-bit dalam satu simbol misalnya, maka jumlah simbol yang digunakan harus sama dengan $2^2 = 4$ ----> $M = 4$
- Dengan memilih M-amplituda carrier yang berbeda , M fasa carrier yang berbeda atau M frekuensi carrier yang berbeda, atau M-kombinasi amplituda/frekuensi/fasa berbeda, daapt dibentuk satu sistem modulasi digital “M-state”.

Quadrature Phase Shift Keying

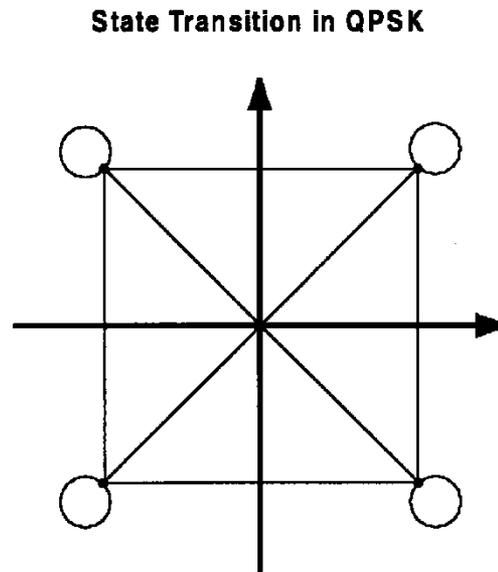
- **Pembangkitan QPSK :**
- **Urutan bit ...11000111... misalnya, dikelompokkan menjadi urutan pasangan bit ... 11 , 00 , 01 , 11 ,**
- **Bit pertama digunakan untuk memodulasi BPSK carrier in-phase $A \cos(2\pi f_c t)$**
- **Bit kedua digunakan untuk memodulasi BPSK carrier quadrature $A \sin(2\pi f_c t)$**
- **Kedua tegangan sinyal BPSK in-phase dan quadrature dijumlahkan untuk membentuk sinyal QPSK**
- **Perubahan simbol terjadi setiap pemrosesan dua-bit ----> Symbol Interval = 2 x Bit Interval**

Pembangkitan QPSK



Konstelasi dan State Transisi pada QPSK

- Jumlah state (dinyatakan dalam fasa carrier yang berbeda) $M = 4$ dengan kemungkinan transisi sebagai berikut :



- Apabila terjadi loncatan fasa 180 derajat akan muncul gejala “carrier-null”

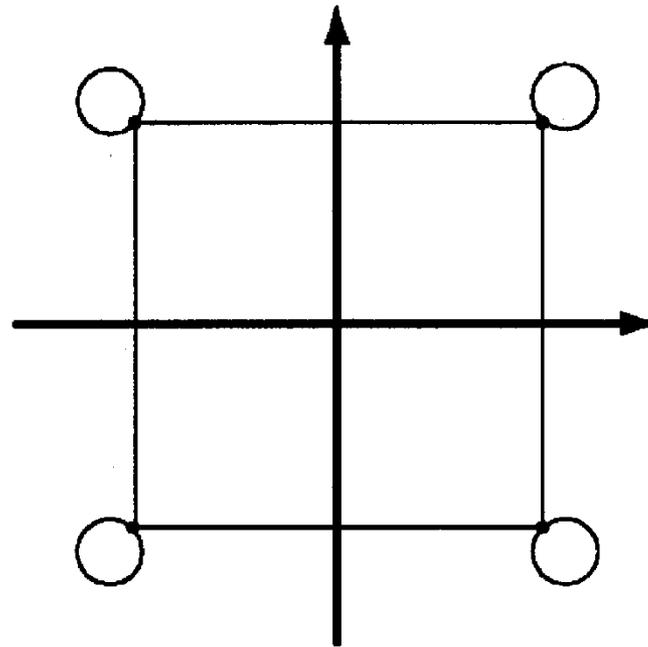
Offset QPSK (OQPSK)

- Pada sistem modulasi Offset QPSK sinyal quadrature BPSK diperlambat satu Bit Interval relatif terhadap sinyal In-phase BPSK
- Dengan demikian transisi simbol kedua sinyal BPSK tidak pernah terjadi pada saat yang sama , sehingga tidak pernah terjadi loncatan fasa sebesar 180 derajat -----> tidak akan ada “carrier null”

Konstelasi dan State Transisi pada OQPSK

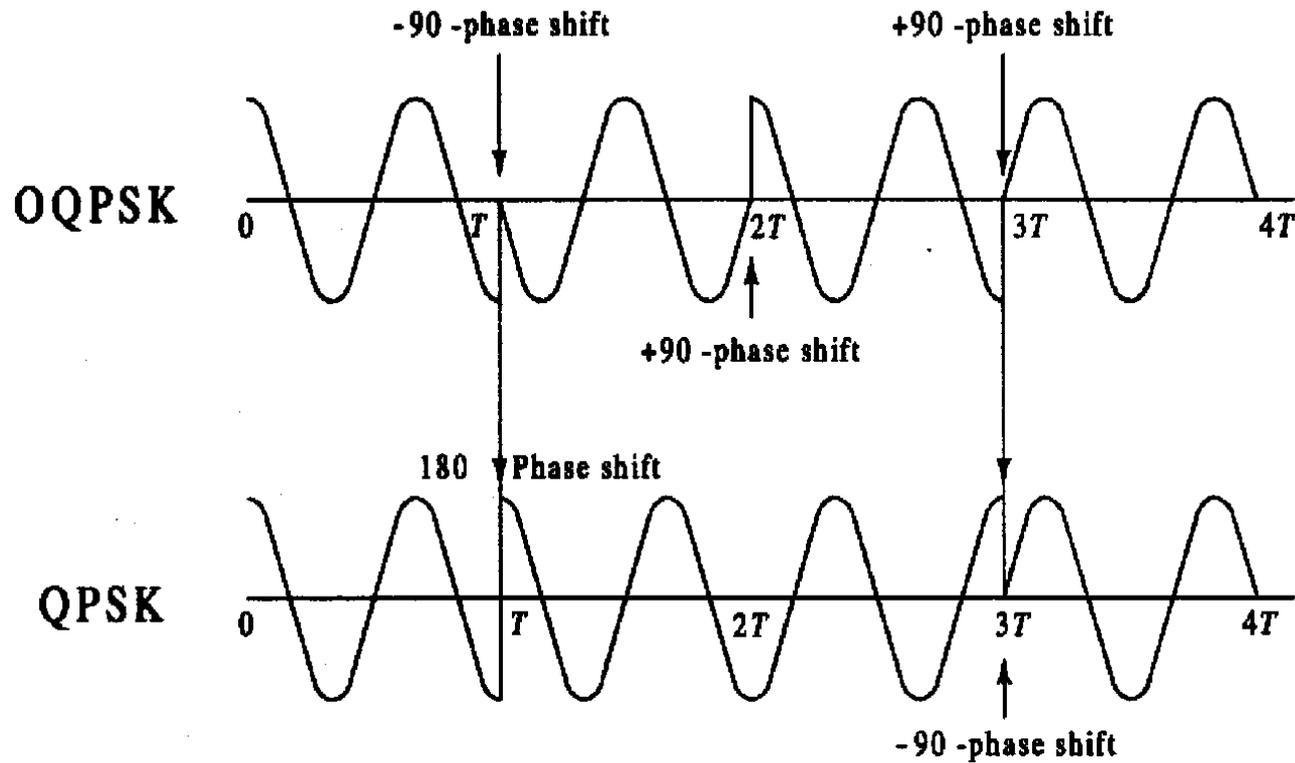
- Pada sinyal OQPSK tidak pernah terjadi transisi fasa 180 mderajat.

OQPSK State Transition



Sinyal QPSK dan OQPSK

QPSK and OQPSK Signaling

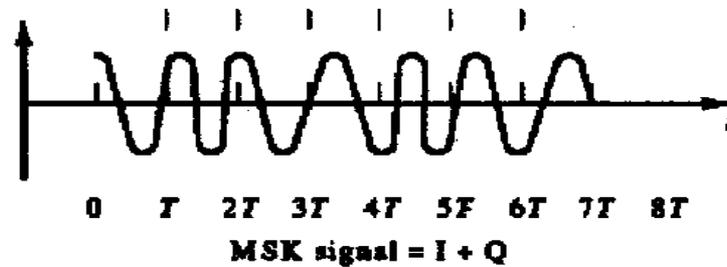
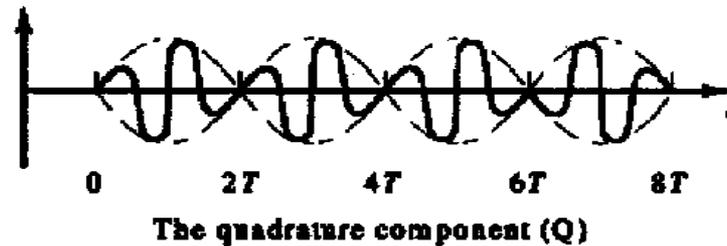
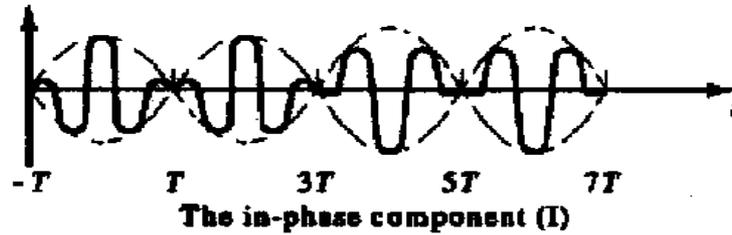


Keuntungan OQPSK

- Sinyal QPSK ideal akan memiliki amplituda konstan; tetapi dalam prakteknya dibatasi spektrumnya oleh filter bandpass, sehingga terjadi variasi amplituda. Apabila terjadi transisi fasa 180 derajat, hal ini akan menyebabkan gejala carrier-null.
- Hal-hal diatas dapat menimbulkan masalah apabila sinyal diperkuat oleh penguat daya yang selalu memiliki karakteristik non-linier sehingga terjadi gejala AM-AM dan AM-PM

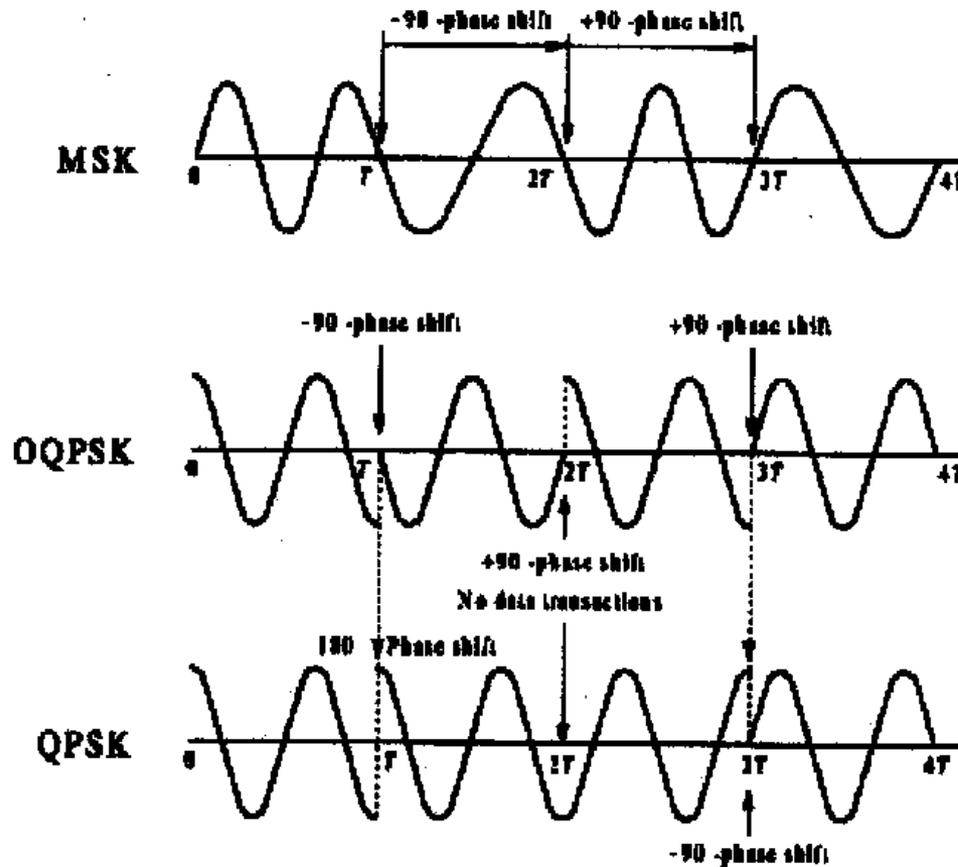
Minimum Shift Keying (MSK) dari OQPSK

MSK Signal as OQPSK Signal



Perbandingan QPSK, OQPSK, dan MSK

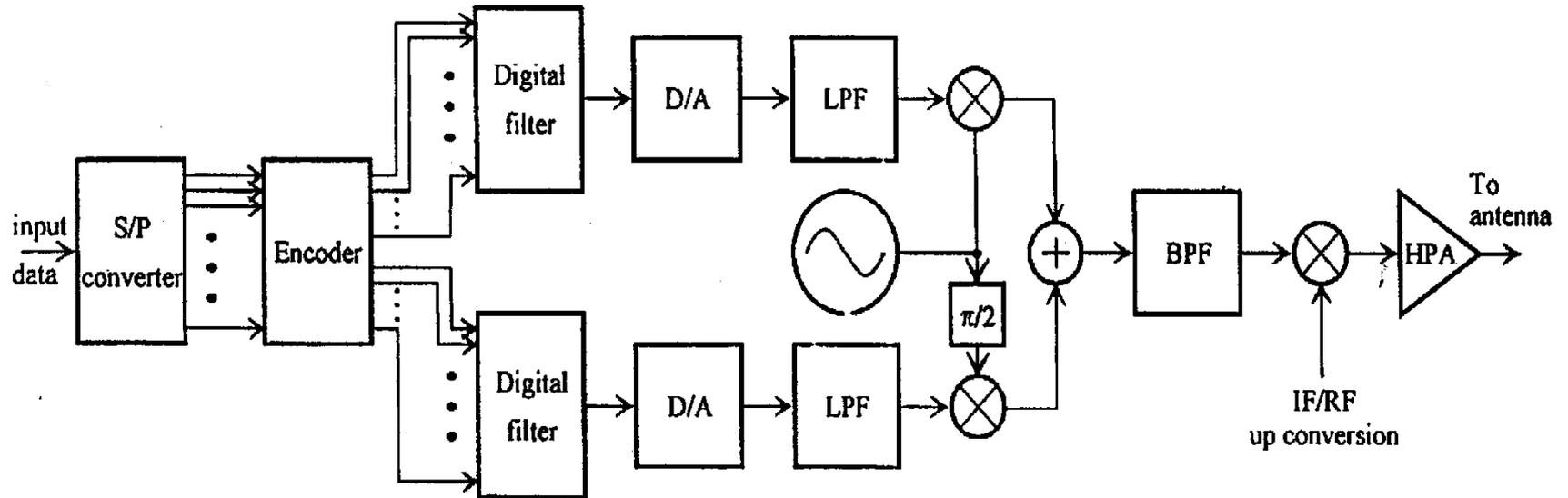
QPSK, OQPSK and MSK Signal Comparison



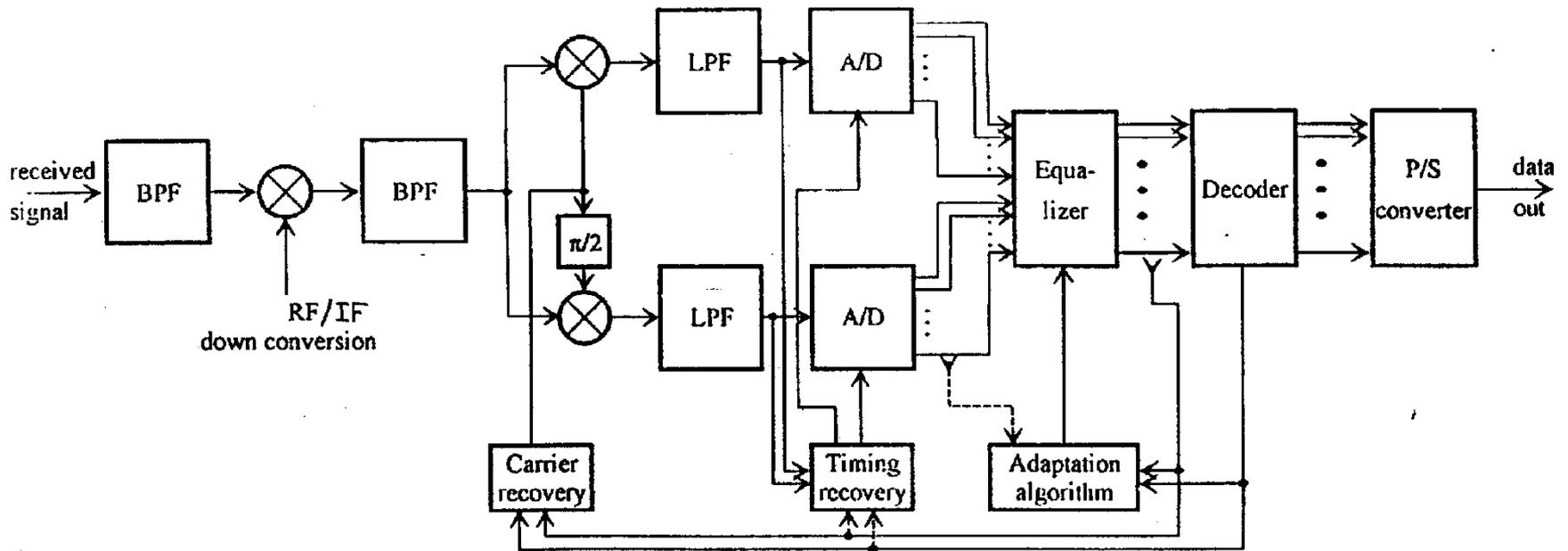
Gaussian MSK

- **Sinyal pemodulasi pada GMSK difilter lowpass dahulu sebelum dimasukkan ke modulator MSK**
- **Dengan respons filter Gaussian, spektrum sinyal lebih sempit dibandingkan dengan MSK**

Modulator GMSK

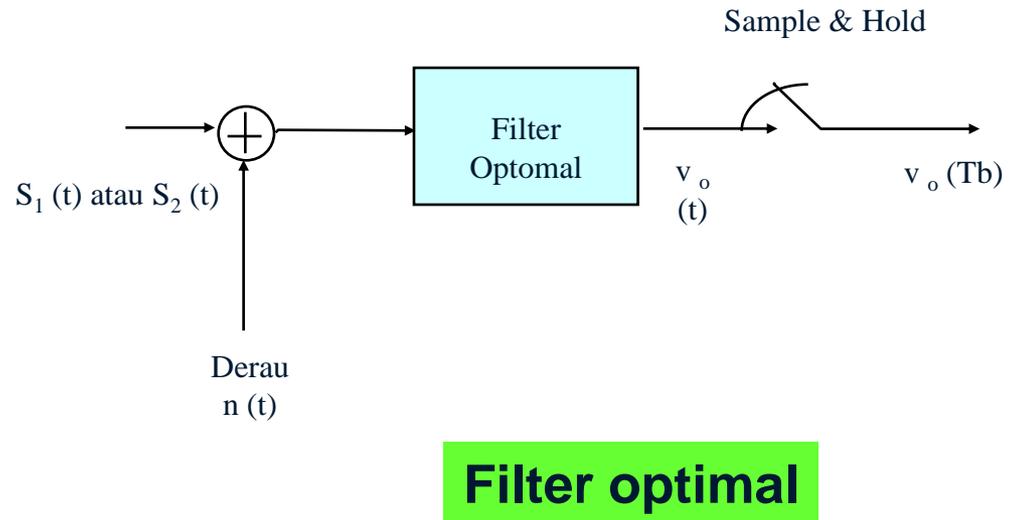
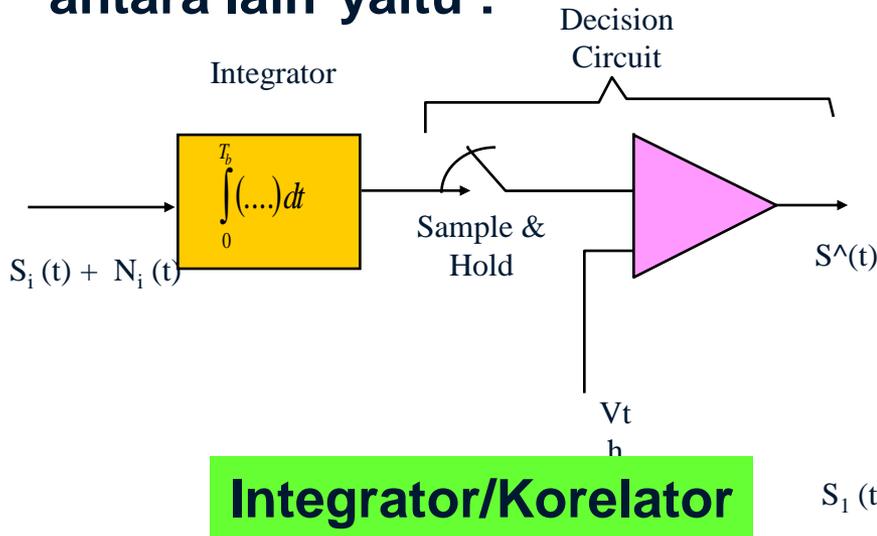


Demodulasi dan Deteksi Digital



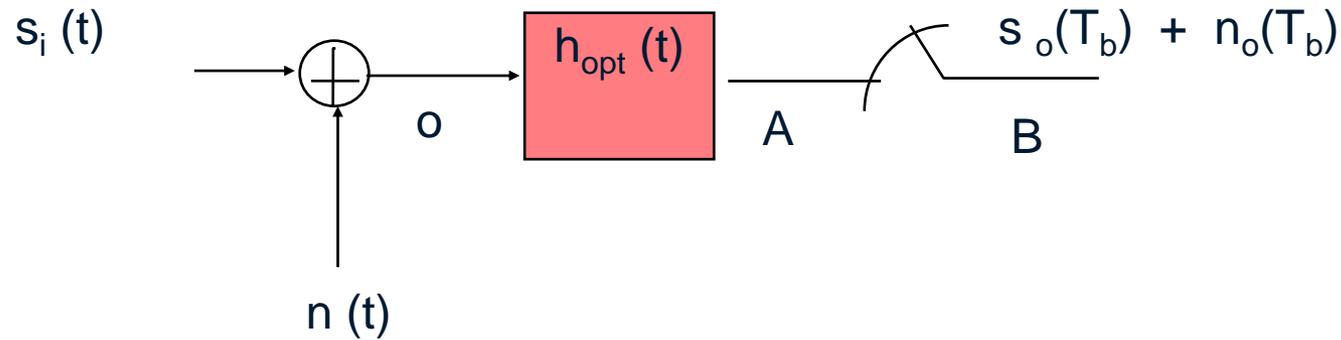
Deteksi Koheren

- Deteksi sinyal digital koheren direalisasikan dengan berbagai metoda, antara lain yaitu :



Filter didesain untuk nose yang bukan AWGN

Deteksi Koheren



Matched filter

Filter didesain untuk noise AWGN

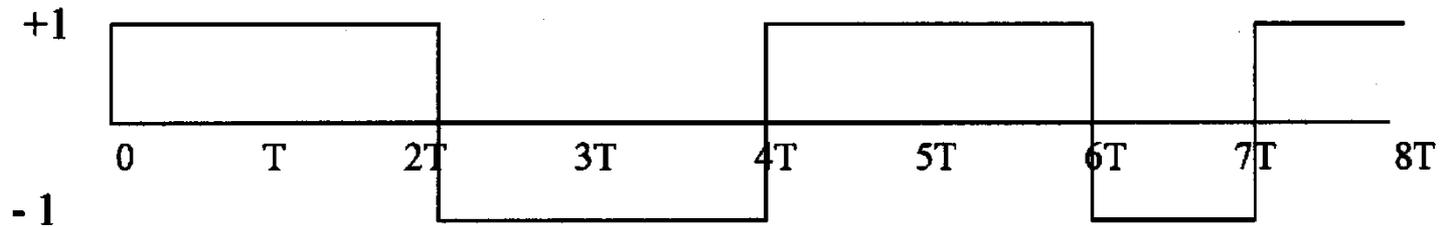
Catatan untuk Deteksi

- **PSK dan FSK tidak sensitif terhadap distorsi amplituda pada kanal**
- **Deteksi koheren memerlukan informasi eksak mengenai frekuensi dan fasa dari sinyal carrier ----> perlu Carrier Recovery**
- **Untuk OOK dapat digunakan detektor AM**
- **Awal dan akhir satu Symbol Interval harus diketahui ---> perlu bantuan rangkaian Symbol Timing Recovery**

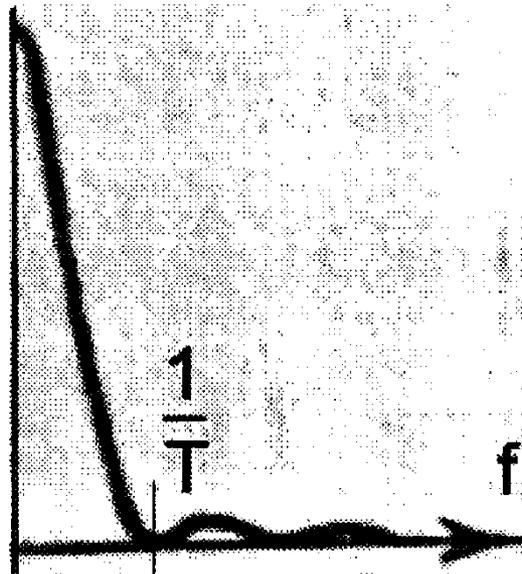
Kebutuhan Bandwidth dan Spektrum Frekuensi

- **Bandwidth dari kanal transmisi akan membatasi symbol rate sinyal yang disalurkan**
- **Selanjutnya apabila kanal juga menyebabkan gangguan noise, maka kemungkinan ada kesalahan deteksi**
- **Laju kesalahan dinyatakan dalam BER (Bit Error Rate)**

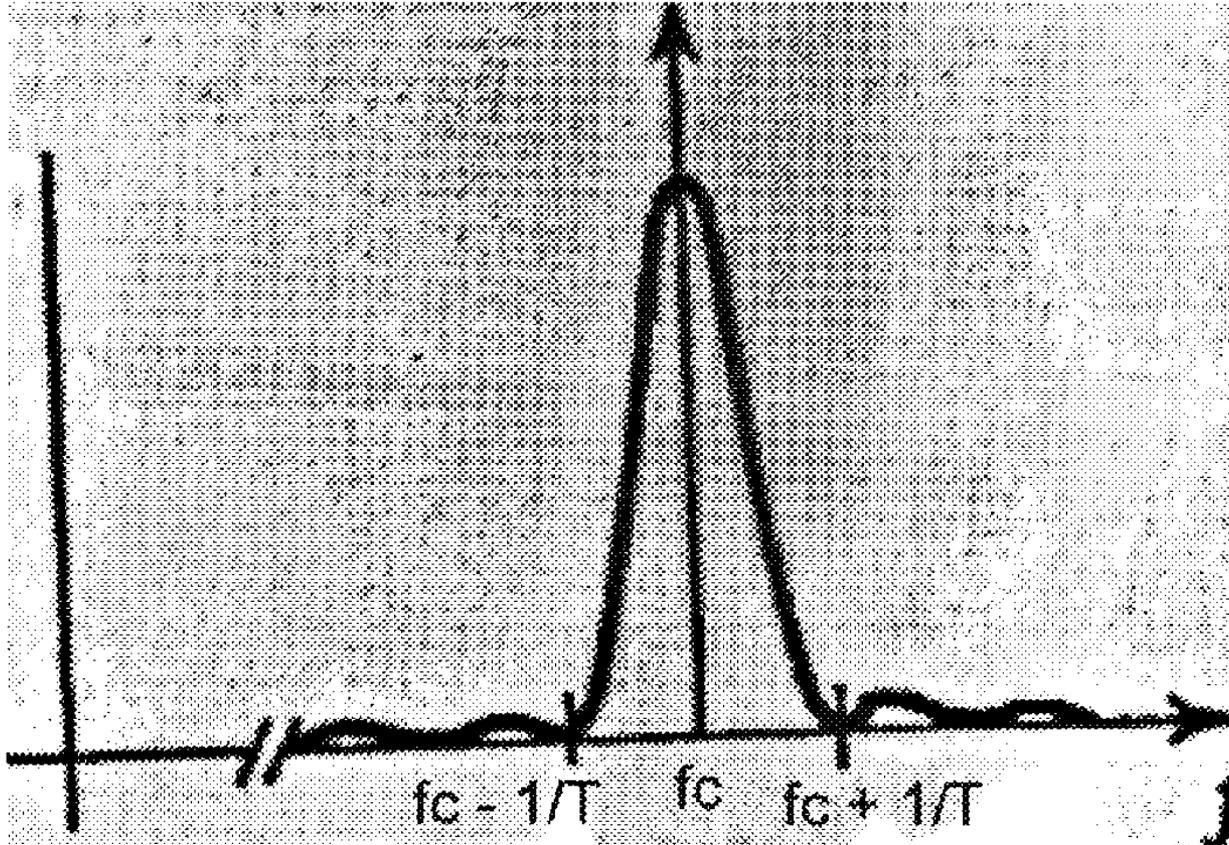
Spektrum Sinyal Base Band



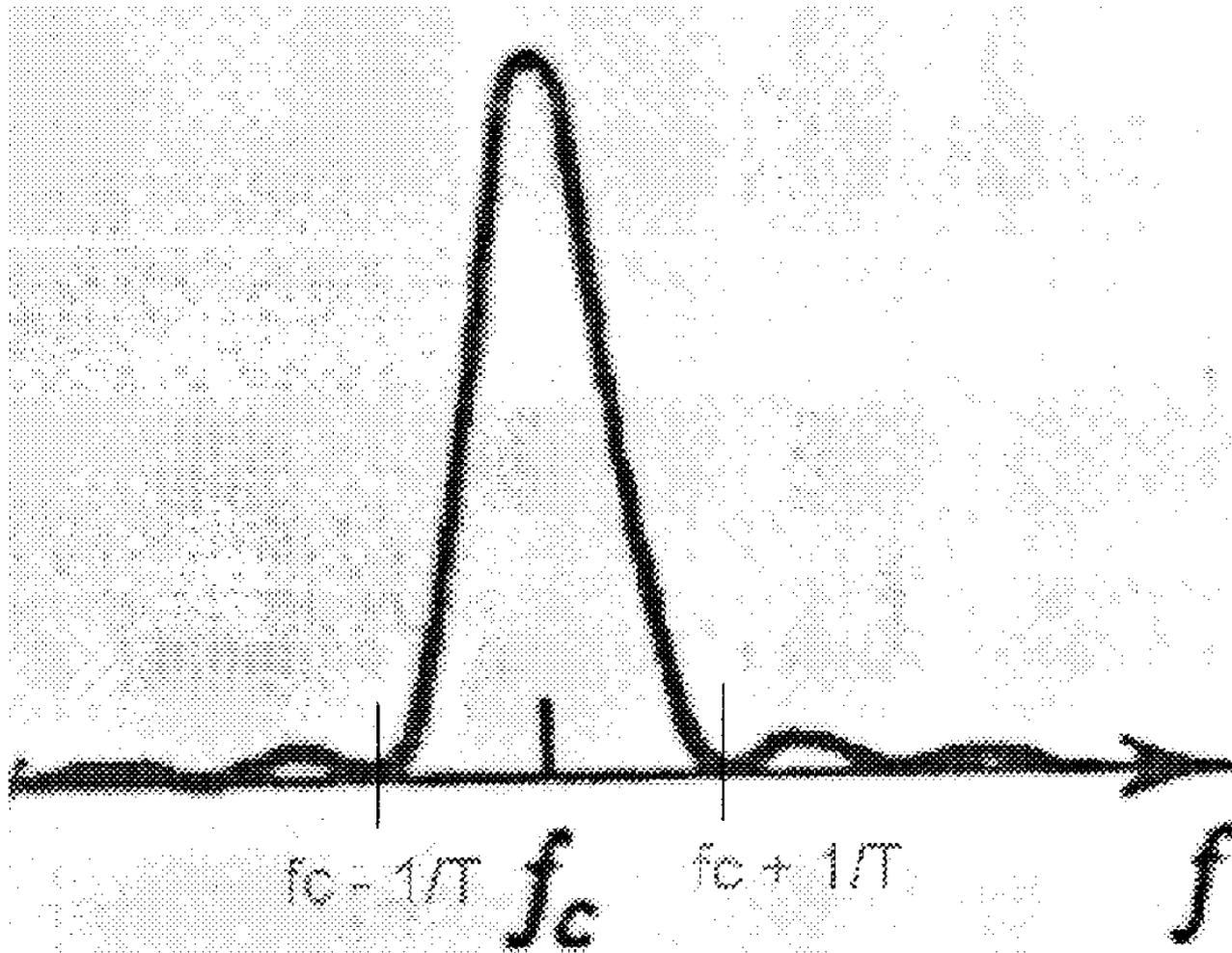
Spectrum:



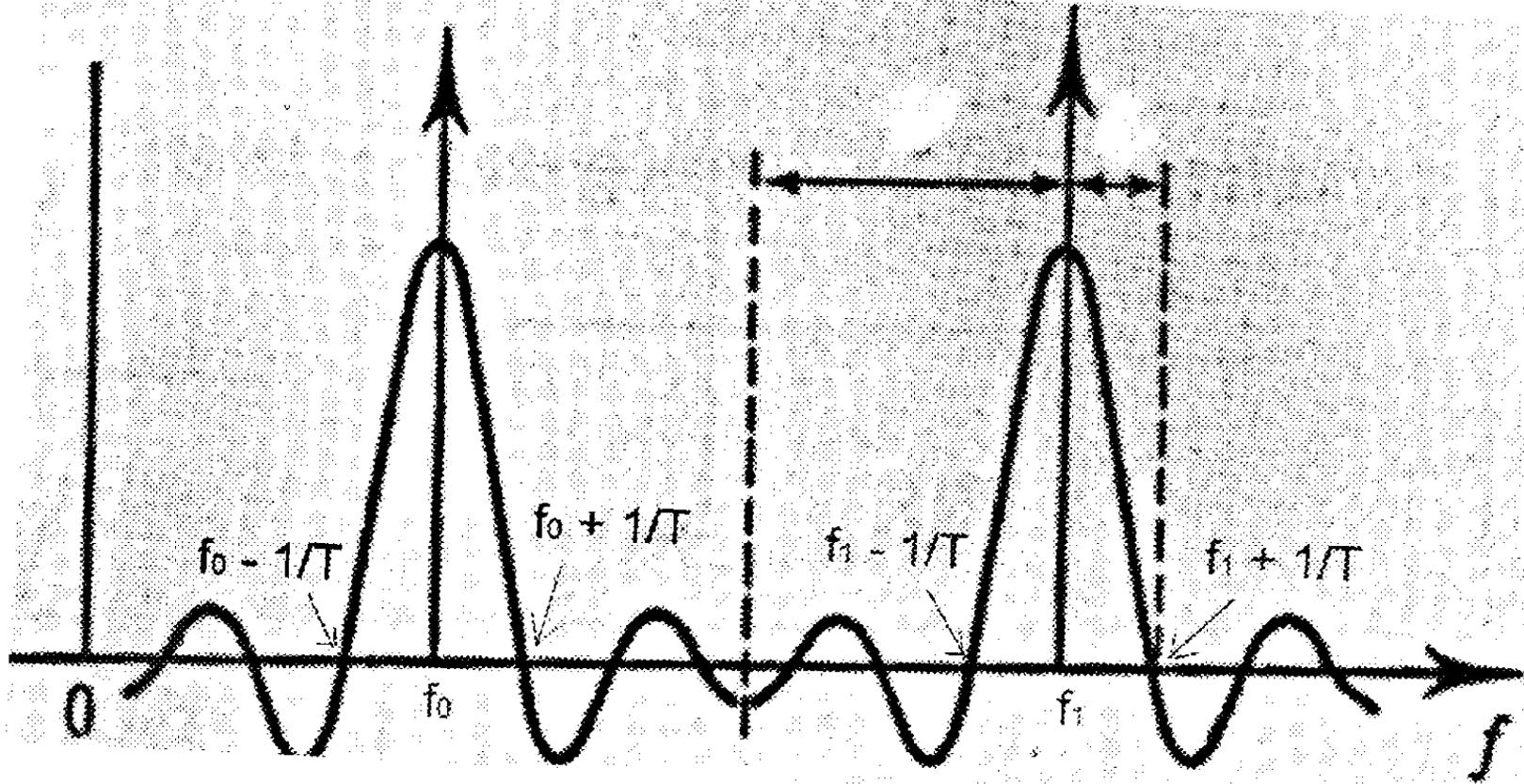
Spektrum ASK atau OOK



Spektrum BPSK



Spektrum FSK



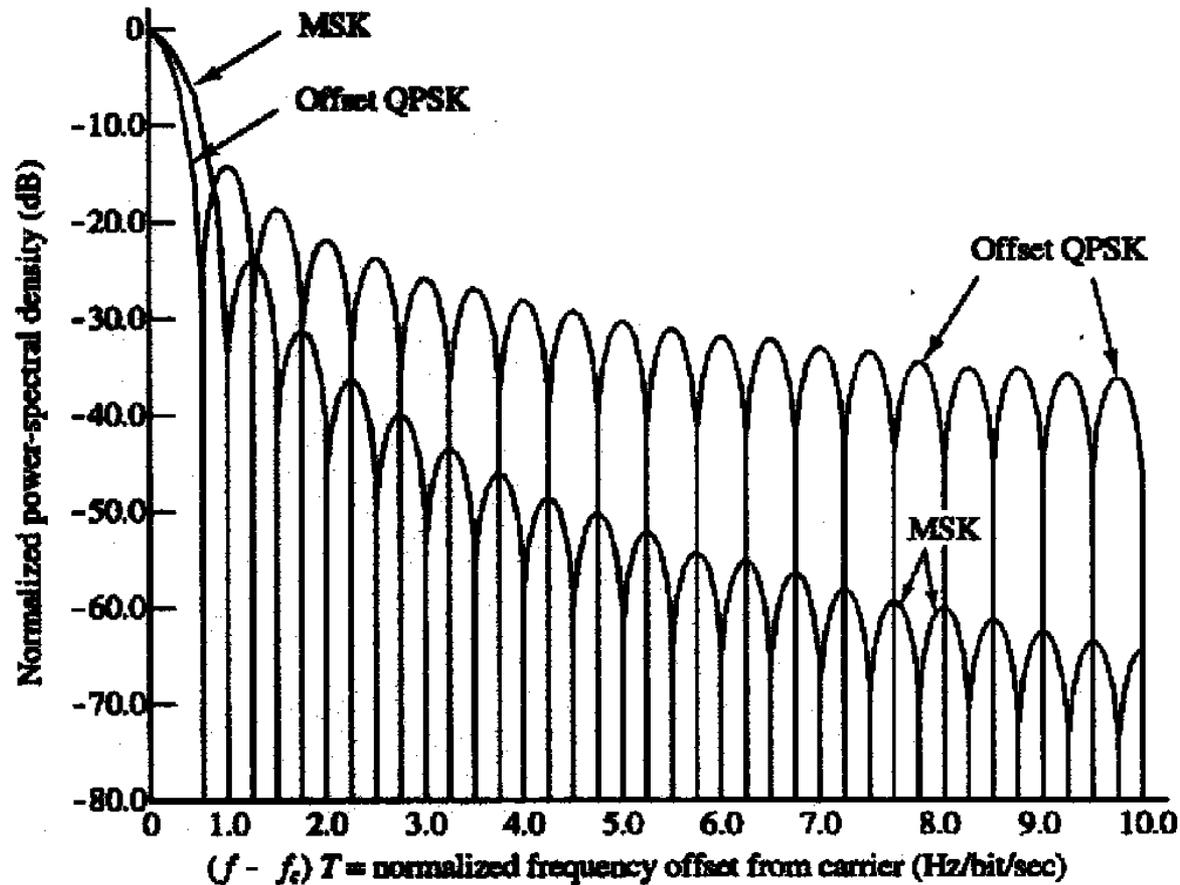
Efisiensi Spektral Frekuensi

Efisiensi Spektral = Bit Rate/Transmission Bandwidth

Waveform	Theoretical (bit/Hz)	Practical (bit/Hz)	BER = 1×10^{-4}	
			E_b/N_0 theoretical (dB)	E_b/N_0 practical (dB)
OOK (detector coherent)	1	0.8	11.4	12.5
QAM	2	1.7	8.4	9.5
FSK	1	0.8	12.5	11.8
BPSK (detector coherent)	1	0.8	8.4	9.4
QPSK	2	1.9	8.4	9.9
8-ary PSK	3	2.6	11.8	12.8
16-ary PSK	4	2.9	16.2	17.2
16-ary APK (4-QAM)	4	3.1	13.1	13.4
32-ary APK (8-QAM)	6	4.5	17.8	18.4
64-ary APK (16-QAM)	8		22.4	

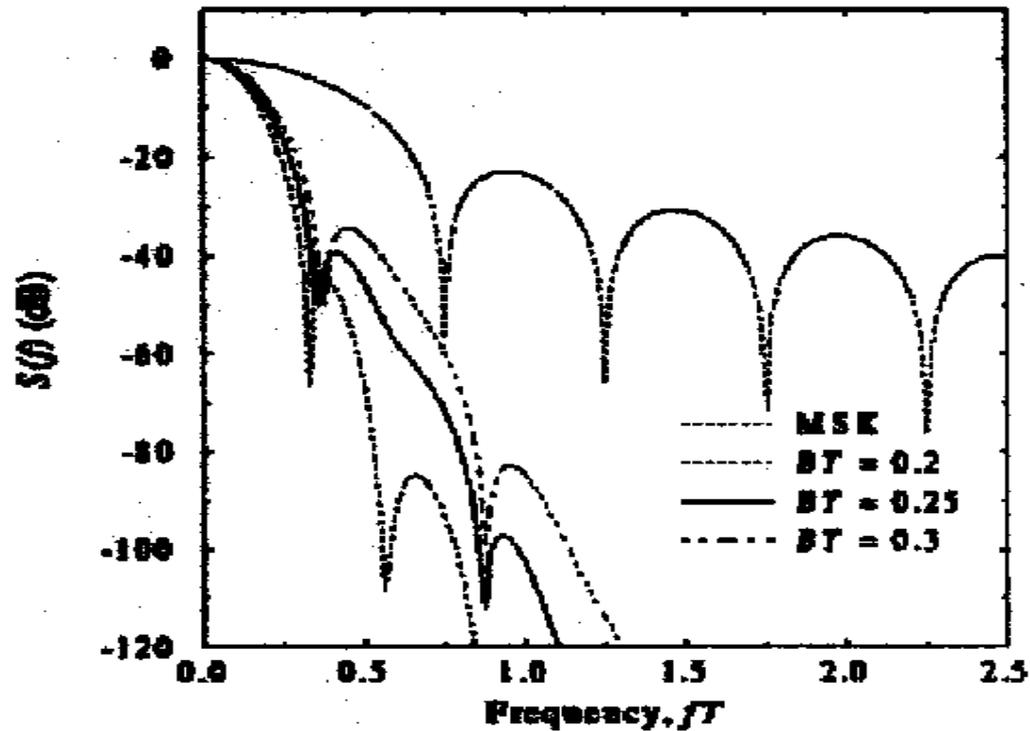
Spektral OQPSK dan MSK

Power Spectral Density of OQPSK and MSK



Spektrum GMSK

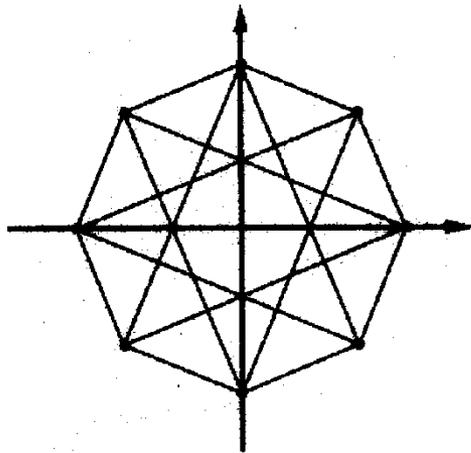
GMSK Spectrum



Diferensial PSK (DPSK)

- Perubahan fasa carrier (dari 0 ke π) dan sebaliknya terjadi apabila ada transisi bit dari 0 ke 1 maupun sebaliknya
- Salah satu bentuk DPSK adalah $\pi/4$ -Shift QPSK

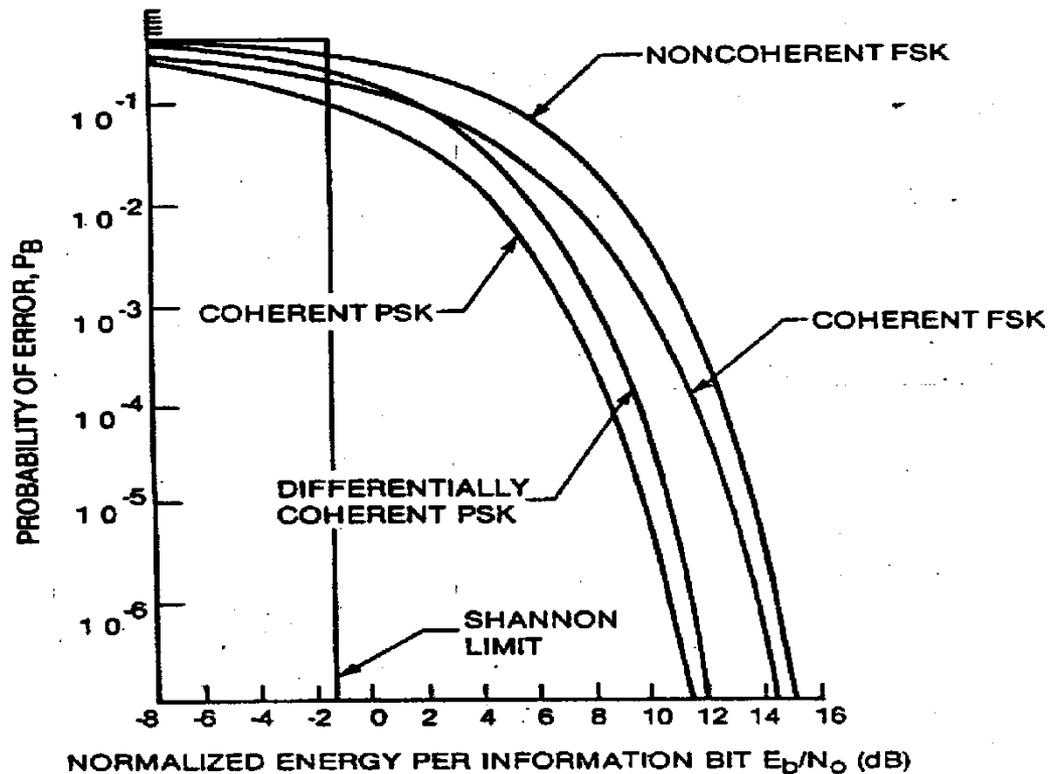
$\pi/4$ -Shift QPSK: Phase-Transition Diagram



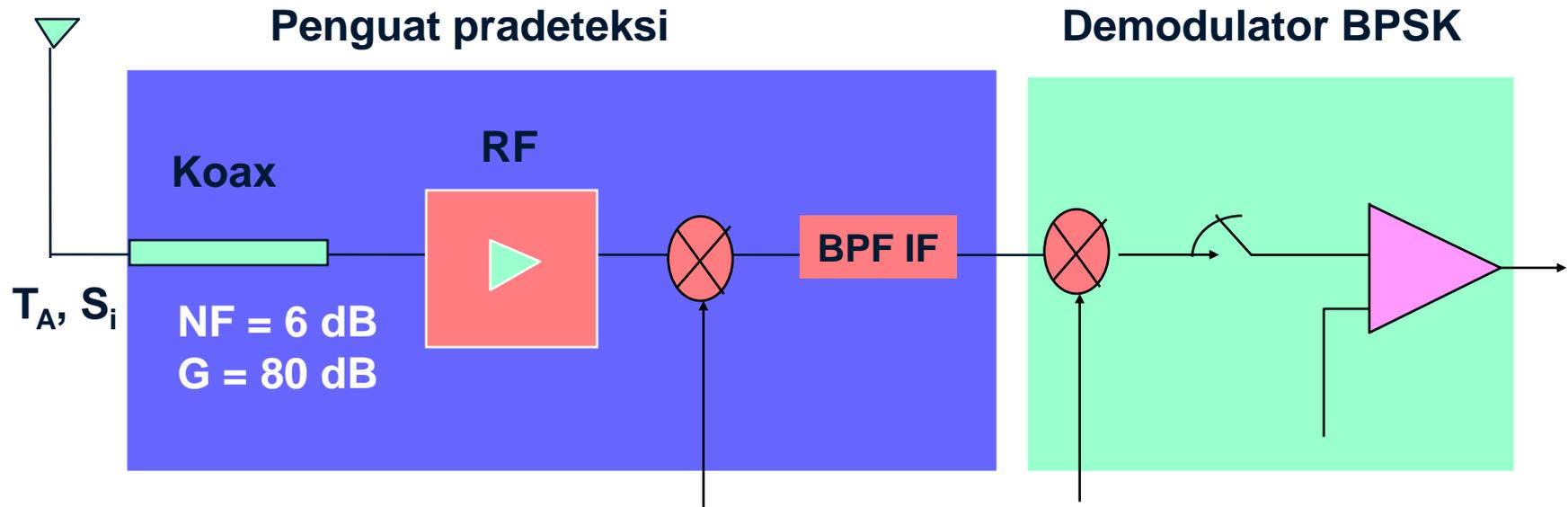
Information bits	Phase shift
11	$\pi/4$
01	$3\pi/4$
00	$-3\pi/4$
10	$-\pi/4$

Kinerja BER Sistem Digital

- Dinyatakan sebagai harga Bit Error Rate sebagai fungsi dari E_b/N_0 (Energi-per-bit terhadap Noise Density)



Contoh Disain Sistem Digital



Diketahui

T_A : 2000⁰K
Sinyal BPSK : 100 kbps
Impedansi masukan : 1 Ohm

- Jika $BER = 10^{-5}$, hitung daya sinyal masukan S_i , asumsi filter low pass ideal
- Berapa S_i jika lebar pita derau ekivalen = 1,4 harga idealnya

Jawab (1)

a. Lebar pita derau ekivalen LPF (ideal, Nyquist filter) :

$$= \frac{B_R}{2} = \frac{100}{2} = 50 \text{ kbps}$$

$$\text{BER} = P_e = Q \left[\sqrt{\frac{2E_b}{\eta}} \right]$$

η : rapat spektral derau di keluaran antena (input koax)

$$\begin{aligned} \eta &= k [T_A + T_e] \\ &= 1,38 \cdot 10^{-23} [2000 + (10^{-6} - 1) \cdot 290] \\ &= 3,96 \times 10^{-20} \text{ watt/Hz} \end{aligned}$$

$$\text{BER} = 10^{-5} \Rightarrow \sqrt{\frac{2E_b}{\eta}} = 4,25$$

Dari Tabel bit error rate

Jawab (2)

$$\frac{2E_b}{\eta} = 18,0625$$

$$E_b = \frac{(18,0625)(3,96 \times 10^{-20})}{2} = 3,58 \times 10^{-19} \text{ Joule}$$

$$\begin{aligned} \text{Jadi } S_i &= \frac{E_b}{T_b} = E_b B_r = 3,58 \times 10^{-19} \cdot 10^5 = 3,5 \times 10^{-14} \text{ Watt} \\ &= -104,5 \text{ dBm} \end{aligned}$$

Jadi daya sinyal masukan S_i yang diperlukan adalah -104,5 dBm

- b. Bila lebar pita derau ekuivalen naik menjadi 1,4 x BW idealnya, maka tegangan efektif derau di input decision circuit naik $\sqrt{1,4}$ kali

Jawab (3)

$$10^{-5} = Q\left[\frac{v}{\sigma_c}\right] \Rightarrow \frac{v}{\sigma_c} = 4,25$$

$$\frac{v}{\sqrt{1,4} \sigma_c} = \frac{4,25}{\sqrt{1,4}} = 3,59$$

$$\text{Sehingga BER} = 2 \times 10^{-4}$$

Dari tabel

Sehingga dengan adanya kenaikan lebar pita derau ekivalen akan mengakibatkan kenaikan harga BER, performansi menjadi turun.