MODULACJA

Definicje podstawowe, cel i przyczyny stosowania modulacji, rodzaje modulacji

dr inż. Janusz Dudczyk

Cel wykładu

Przedstawienie podstawowych pojęć stosowanych w dziedzinie modulacji sygnałów.

Program wykładu

- Pojęcie modulacji sygnału radioelektronicznego
- Klasyfikacja rodzajów modulacji
- Cel i przyczyny stosowania modulacji
- Modulacje analogowe
- Modulacje cyfrowe
- Widmo sygnałów zmodulowanych
- Przekształcanie A/C
- Modulacja PCM
- Kodowanie transmisyjne

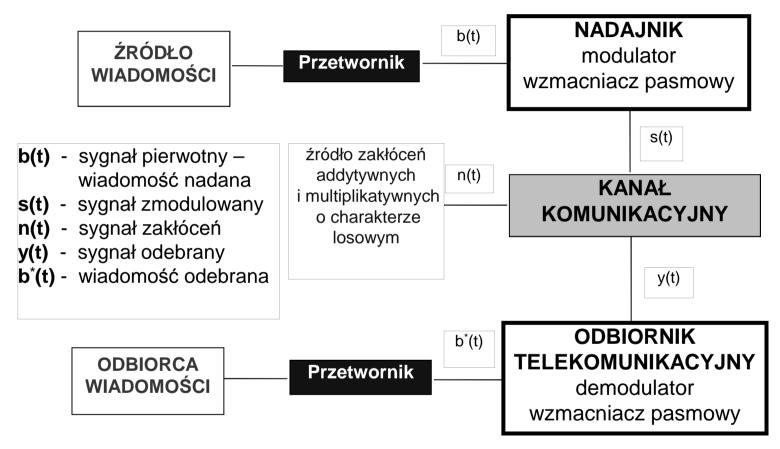
Wiadomości wstępne

MODULACJA - polega na uzależnieniu jednego lub więcej parametrów fali nośnej od pierwotnego sygnału modulującego zawierającego wiadomość. Powstający w tym procesie sygnał to sygnał zmodulowany. Proces ten, realizowany jest w modulatorze, /zasadniczym elemencie nadajnika telekomunikacyjnego/.

Wiadomości wstępne

DEMODULACJA - proces polegający na odtworzeniu pierwotnego sygnału modulującego z sygnału odebranego, którego podstawowym składnikiem jest nadany sygnał zmodulowany.

Ogólny schemat systemu telekomunikacyjnego



Różnica między sygnałem pierwotnym b(t) i sygnałem odtworzonym b*(t) nazywa się **błędem** (szumem) **modulacji**.

Cel i przyczyny stosowania modulacji

- Przekształcenie pierwotnego sygnału modulującego do postaci, która jest dogodna do przesłania w kanale telekomunikacyjnym, umożliwienie wypromieniowania energii sygnału;
 - Radiofonia, tory radiowe wypromieniowanie fal radiowych jest możliwe powyżej 15 kHz (rozmiary anten);
 - Telewizja pasmo sygnału naturalnego trzeba przesunąć w zakres wyższych częstotliwości.
- Umożliwienie efektywnego wypromieniowania sygnału do ośrodka rozchodzenia się fal radiowych /przeniesienie widma sygnału do wyższego zakresu częstotliwości/;

Cel i przyczyny stosowania modulacji

Zmniejszenie względnej szerokości pasma częstotliwości sygnału:

$$\frac{B_0}{f_0} = \frac{(f_{\text{max}} - f_{\text{min}})}{\frac{1}{2}(f_{\text{max}} + f_{\text{min}})}$$

 $B_{
m 0}\,$ - bezwzględne pasmo częstotliwości sygnału

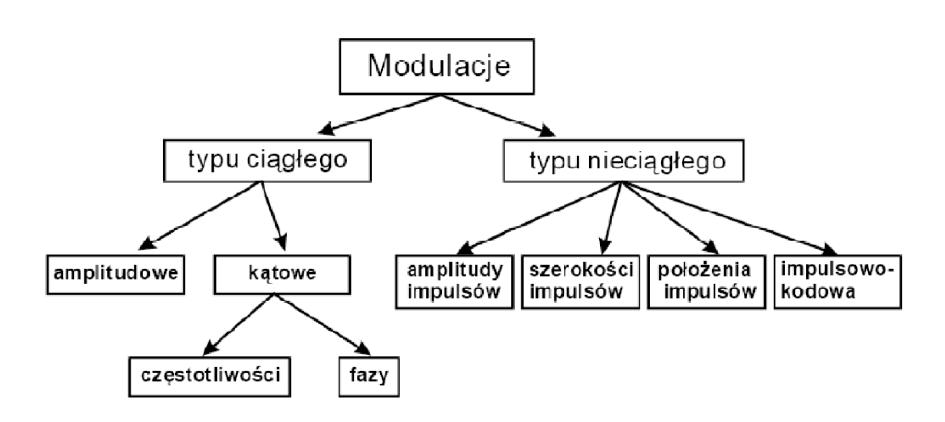
 f_0 - częstotliwość środkowa sygnału,

 f_{\max}, f_{\min} - maksymalna i minimalna częstotliwość składowa w widmie sygnału.

Cel i przyczyny stosowania modulacji

- Stworzenie warunków do dogodniejszego przesyłania sygnałów;
 - > Dobór rodzaju modulacji;
 - Zwiększenie odporności na zakłócenia;
 - Umożliwienie detekcji i korekcji błędów;
 - > Przesunięcie w pasmo wolne od zakłóceń.
- Stworzenie warunków do poufnego przesyłania sygnałów;
 - Utajnianie wiadomości (kodowanie, szyfrowanie).
- Umożliwienie zwielokrotnienia kanału telekomunikacyjnego /poprzez odpowiedni rodzaj modulacji możliwe jest jednoczesne przesyłanie przez kanał wielu informacji z niezależnych źródeł/.

Rodzaje modulacji - klasyfikacja



Klasyfikacja rodzajów modulacji

- Ze względu na rodzaj modulowanego parametru fali nośnej rozróżnia się modulację:
 - amplitudy;
 - kąta fazowego /częstotliwości lub fazy/;
- Ze względu na charakter funkcji modulującej rozróżnia się modulacje:
 - liniowe /gdy funkcja modulująca jest liniową funkcją sygnału modulującego np. modulacja amplitudy/;
 - nieliniowe /gdy funkcja modulująca jest ekspotencjalną funkcją sygnału modulującego np. modulacje kątowe/;

Klasyfikacja rodzajów modulacji

- Ze względu na liczbę modulowanych parametrów:
 - jedno-parametrowe;
 - wielo-parametrowe;
- Ze względu na postać sygnału nośnego:
 - z harmoniczną fala nośną;
 - z impulsową falą nośną /modulacje impulsowe/;
- Ze względu na postać sygnału modulującego rozróżnia się:
 - typu ciągłego /analogowe/, sygnał modulujący jest ciągłą funkcją czasu,
 - typu nieciągłego, sygnał modulujący jest dyskretną funkcją czasu.

Dwuwstęgowa modulacja amplitudy z pełną falą nośną

Harmoniczna fala nośna następującej postaci: $c(t) = \cos \omega_0 t$ zostaje pomnożona przez funkcję modulującą (sygnał pierwotny) następującej postaci: $m(t) = A_0 + k \cdot b(t)$

gdzie: k - współczynnik proporcjonalności.

Rzeczywisty sygnał zmodulowany (AM) przyjmuje następującą postać:

$$s(t) = [A_0 + k \cdot b(t)] \cdot \cos \omega_0 t$$

Dla liniowej modulacji **AM** pojedynczym sygnałem amplituda chwilowa przyjmie następującą postać:

$$A(t) = A_0 + k \cdot B\cos\Omega t = A_0 \big(1 + m\cos\Omega t\big)$$
 gdzie: $m = \frac{kB}{A_0}$ - współczynnik głębokości modulacji.

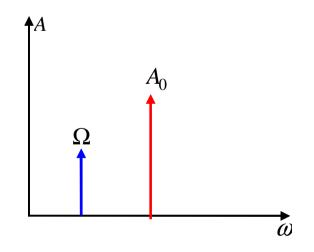
Po przekształceniach sygnał zmodulowany (**AM A3**) przyjmie następującą postać:

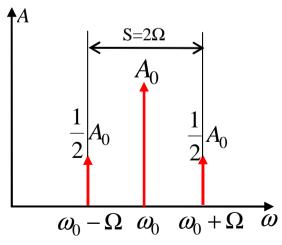
$$s(t)_{AM} = [A_0 + k \cdot b(t)] \cdot \cos \omega_0 t = A_0 (1 + m \cos \Omega t) \cdot \cos \omega_0 t$$

Widmo sygnału zmodulowanego amplitudowo

$$s(t)_{AM} = A_0 (1 + m\cos\Omega t) \cdot \cos(\omega_0 t + \varphi_0) = A_0 \cos(\omega_0 t + \varphi_0) + A_0 m\cos(\Omega t) \cdot \cos(\omega_0 t + \varphi_0) = A_0 \cos(\omega_0 t + \varphi_0) + \frac{1}{2} A_0 m\cos[(\omega_0 t + \varphi_0)t + \varphi_0] +$$

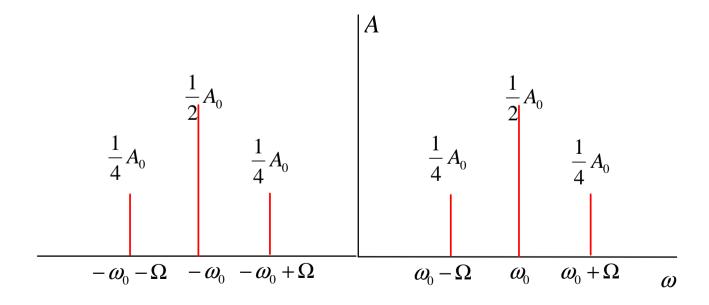
$$+\frac{1}{2}A_0m\cos[(\omega_0-\Omega)t+\varphi_0]$$
 zdefiniowane dla częstotliwości dodatnich.

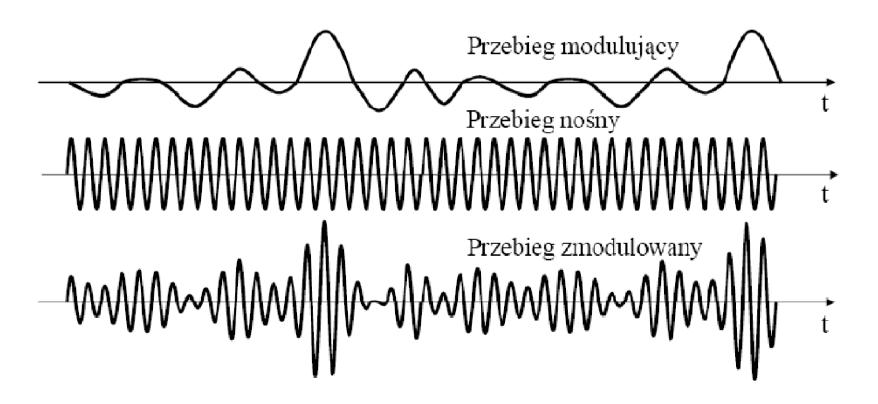




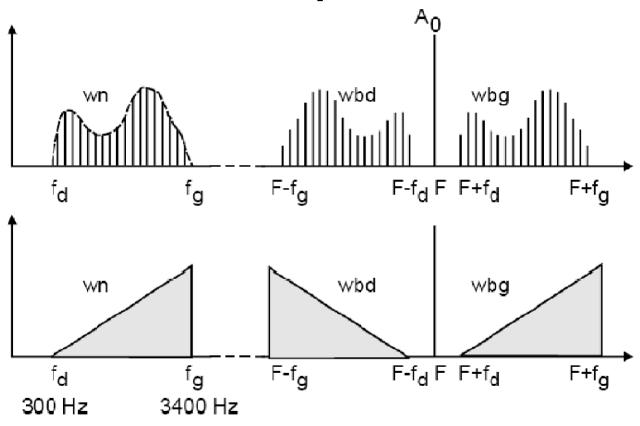
Widmo sygnału zmodulowanego amplitudowo /wzór Eulera/

$$\begin{split} s(t)_{AM} &= \frac{1}{2} A_0 \Big[e^{j(\omega_0 t + \varphi_0)} + e^{-j(\omega_0 t + \varphi_0)} \Big] + \frac{1}{4} A_0 m \Big[e^{j[(\omega_0 + \Omega)t + \varphi_0]} + e^{-j[(\omega_0 + \Omega)t + \varphi_0]} \Big] + \\ &+ \frac{1}{4} A_0 m \Big[e^{j[(\omega_0 - \Omega)t + \varphi_0]} + e^{-j[(\omega_0 - \Omega)t + \varphi_0]} \Big] \end{split}$$





Widmo modulacji AM



Rodzaje modulacji amplitudowych

DSB Double Sideband

modulacja dwuwstęgowa

AM Amplitude Modulation

modulacja amplitudy

SSB Single Sideband

modulacja jednowstęgowa

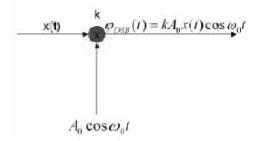
VSB Vestigal Sideband

modulacja dwuwstęgowa z

częściowo wytłumioną

wstega boczna

$$\varphi_{\rm DSB}(t) = kx(t)A_0\cos\omega_0(t)$$



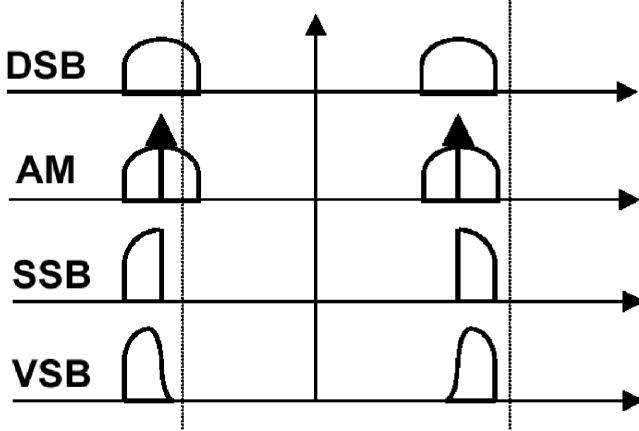
$$\varphi_{\rm AM} = A_0 \left[1 + kx(t) \right] \cos \omega_0 t$$

ka = m – współczynnik głębokości modulacji 0<m<1</p>

$$\varphi_{\text{SSB}}(t) = x(t)\cos\omega_0 t - \hat{x}(t)\sin\omega_0 t$$

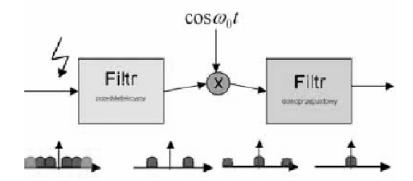
$$\varphi_{\text{VSB}}(t) = \varphi_{\text{I}}(t)\cos \omega_0 t - \varphi_{\text{Q}}(t)\sin \omega_0 t$$





Detekcja sygnału zmodulowanego amplitudowo

- Detekcja obwiedni
 - ➤ AM
- Detekcja synchroniczna (koherentna)
 - > DSB, SSB, VSB



Modulacje kątowe /kąta fazowego/

Harmoniczna fala nośna w postaci zespolonej, $\overline{c}(t) = A_0 \cdot e^{j\omega_0 t}$ zostaje pomnożona przez funkcję modulującą: $\overline{m}(t) = e^{j\varphi(t)}$

gdzie faza funkcji modulującej jest uzależniona od sygnału modulującego:

$$\varphi(t) = \varphi[b(t)]$$

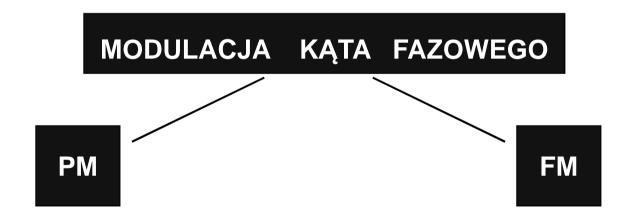
$$\overline{S}_a(t) = A_0 \cdot e^{j[\omega_0 t + \varphi(t)]} = A_0 \cdot e^{j\phi(t)}$$

 $\phi(t) = \omega_0 t + \varphi(t)$ - kąt fazowy sygnału zmodulowanego.

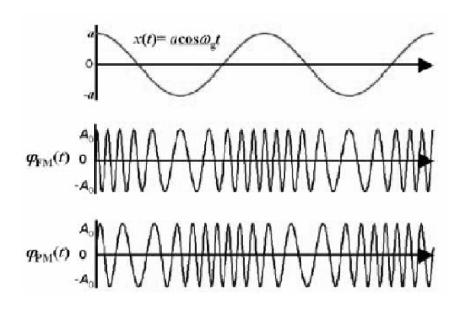
$$S(t) = \text{Re}\left[\overline{S}_{a}(t)\right] = A_{0}\cos\phi(t) = A_{0}\cos\left(\overline{\omega_{0}t + \varphi[b(t)]}\right)$$

Modulacje kątowe /kąta fazowego/

$$S(t) = \text{Re}\left[\overline{S}_{a}(t)\right] = A_{0}\cos\phi(t) = A_{0}\cos\left(\overline{\omega_{0}t + \varphi[b(t)]}\right)$$



Modulacje kątowe

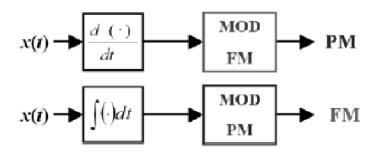


$$\varphi_{\text{FM}}(t) = A_0 \cos(\omega_0 t + \frac{ka}{\omega_g} \sin \omega_g t)$$

$$\omega(t) = \omega_0 + \underbrace{ka}_{\Delta\omega} \cos \omega_g t$$

$$\varphi_{\text{PM}}(t) = A_0 \cos[\omega_0 t + kx(t)]$$

$$\varphi_{\text{FM}}(t) = A_0 \cos[\omega_0 t + k \int x(t) dt]$$



Modulacja fazy

Sygnał modulujący powoduje bezpośrednio zmianę fazy chwilowej fali nośnej o wielkość $\varphi[b(t)] = kb(t)$

k - współczynnik proporcjonalności

Kąt fazowy sygnału modulowanego zmienia się proporcjonalnie do sygnału modulującego. $\phi_{\rm DM}(t) = \omega_0 \, t + k \cdot b(t)$

Pulsacja jest proporcjonalna do pochodnej sygnału modulującego.

$$\omega_{\text{PM}}(t) = \frac{\partial \phi_{\text{PM}}(t)}{\partial t} = \omega_0 + k \cdot \frac{\partial b(t)}{\partial t}$$

Sygnał zmodulowany przyjmuje postać:

$$S_{\text{PM}}(t) = A_0 \cos \phi(t) = A_0 \cos \left\{ \omega_0 t + k \cdot \frac{\partial b(t)}{\partial t} \right\}$$
 (PM, G3)

Modulacja fazy

Sygnał modulowany jest pojedynczym sygnałem harmonicznym: $b(t) = U_{\Omega} \sin \Omega t$

$$\omega_{\text{PM}}(t) = \omega_0 + k \cdot U_{\Omega} \frac{\partial \sin \Omega t}{\partial t} = \omega_0 + m_{\text{PM}} \Omega \cos \Omega t = \omega_0 + \Delta \omega_{\text{PM}} \cos \Omega t$$

$$m_{\mathrm{PM}} = k U_{\Omega}$$
 - wskaźnik (indeks modulacji)

$$\Delta \omega_{\rm PM} = m_{\rm PM} \Omega = k U_{\Omega} \cdot \Omega$$
 - dewiacja częstotliwości

$$S_{\text{PM}}(t) = A_0 \cos \phi(t) = A_0 \cos \{\omega_0 t + \Delta \omega_{\text{PM}} \cos \Omega t\}$$

Modulacja częstotliwości

Sygnał modulujący powoduje bezpośrednio proporcjonalną zmianę pulsacji chwilowej fali nośnej, (proporcjonalne zmiany częstotliwości chwilowej).

$$\omega(t) = \omega_0 + k \cdot b(t)$$

Kąt fazowy można wyznaczyć z następującej zależności.

$$\phi_{\text{FM}}(t) = \int_{0}^{t} \omega(t)dt = \int_{0}^{t} (\omega_0 + k \cdot b(t))dt = \omega_0 t + k \int_{0}^{t} b(t)dt$$

Sygnał zmodulowany częstotliwościowo przyjmuje następującą postać.

$$S_{\rm FM}(t) = A_0 \cos \phi(t) = A_0 \cos \left\{ \omega_0 t + k \int b(t) dt \right\} \text{ (FM, F3)}$$

Modulacja częstotliwości

Sygnał modulowany jest pojedynczym sygnałem harmonicznym: $b(t) = U_{\Omega} \cos \Omega t$

$$\omega(t) = \omega_0 + k U_{\Omega} \cos \Omega t = \omega_0 + \Delta \omega_{\text{FM}} \cos \Omega t$$

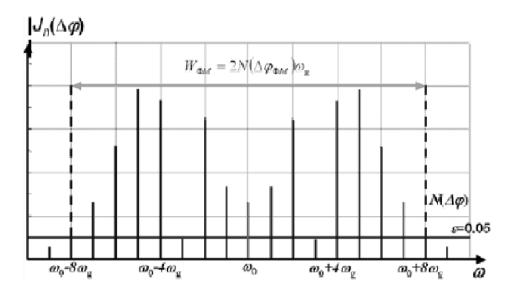
$$\phi_{\text{FM}}(t) = \omega_0 t + k \int_0^t U_{\Omega} \cos \Omega t \, dt = \omega_0 t + \frac{k U_{\Omega}}{\Omega} \sin \Omega t$$

$$\Delta \omega_{\rm FM} = k U_{\Omega}$$
 - dewiacja częstotliwości

$$m_{\rm FM} = \frac{kU_{\Omega}}{\Omega} = \frac{\Delta\omega_{\rm FM}}{\Omega}$$
 - indeks (wskaźnik) modulacji

$$S_{\text{FM}}(t) = A_0 \cos \phi(t) = A_0 \cos \left\{ \omega_0 t + \frac{kU_{\Omega}}{\Omega} \sin \Omega t \right\} = A_0 \cos \left\{ \omega_0 t + m_{\text{FM}} \sin \Omega t \right\}$$

Widmo modulacji częstotliwości



$$\begin{split} W_{\rm FM} &= \overbrace{2\Delta\omega}^{\rm WBFM} + \overbrace{2\omega_{\rm g}}^{\rm NBFM} = 2(\Delta\varphi + 1)\omega_{\rm g} = \\ &= \begin{cases} 2\Delta\omega, \Delta\varphi >> 1 & ({\rm WBFM}) \\ 2\omega_{\rm g}, \Delta\varphi << 1 & ({\rm NBFM}) \end{cases} \end{split}$$

$$\Delta\omega >> \omega_{\rm g}$$

$$\Delta\varphi = \Delta\omega/\omega_{\rm g} >> 1$$

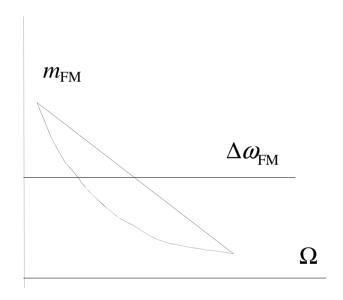
$$W_{\rm NBPM} = W_{\rm NBFM} = 2\omega_{\rm g}$$

$$\Delta \omega >> \omega_{\rm g}$$

$$\Delta \varphi = \Delta \omega / \omega_{\rm g} >> 1$$

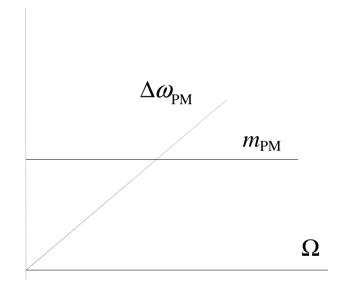
$$W_{\mathrm{WBFM}} = 2\Delta\omega$$

Wskaźniki modulacji kątowych



$$m_{\rm PM} = kU_{\Omega}$$

$$\Delta \omega_{\rm PM} = m_{\rm PM} \Omega = k U_{\Omega} \cdot \Omega$$



$$\Delta \omega_{\rm FM} = kU_{\Omega}$$

$$m_{\rm FM} = \frac{kU_{\Omega}}{\Omega} = \frac{\Delta\omega_{\rm FM}}{\Omega}$$

Modulacje cyfrowe

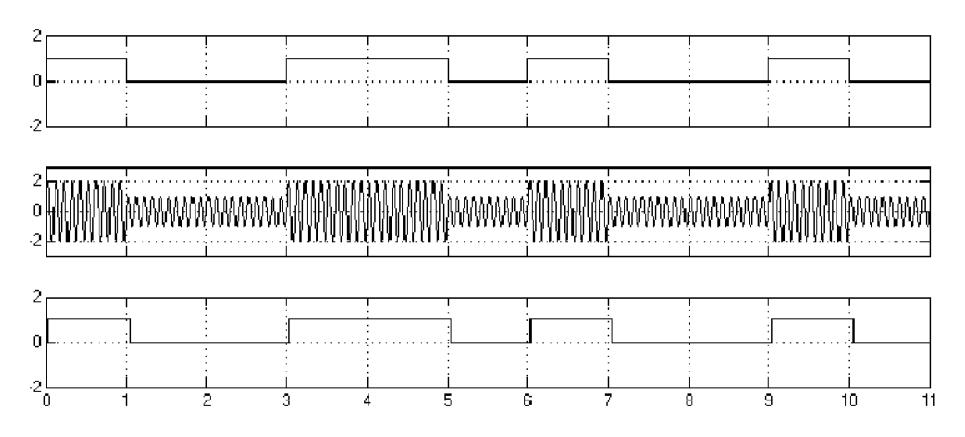
Modulacja cyfrowa – proces zamiany ciągu binarnego na analogowy sygnał elektryczny dogodny do wysłania w kanał transmisyjny, np. radiowy. W odbiorniku realizowana jest operacja odwrotna – demodulacja na postać binarną.

Modulacje cyfrowe- kluczowanie

Podstawowe rodzaje modulacji cyfrowej

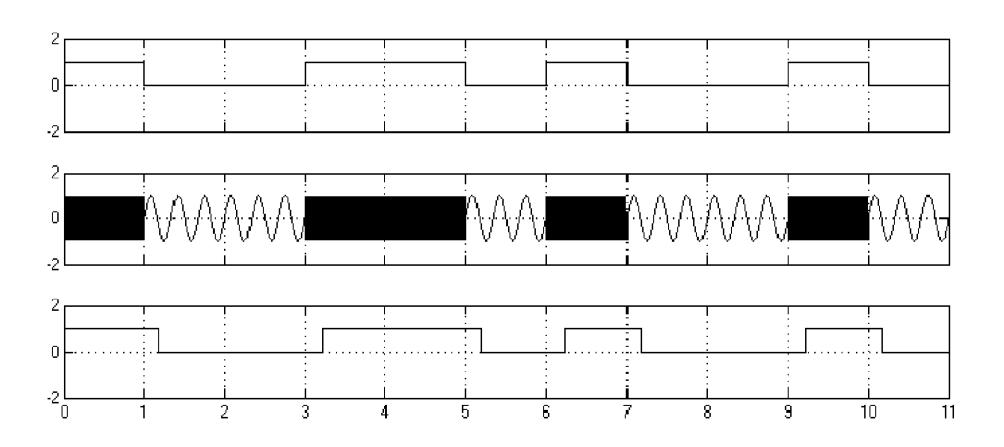
- Kluczowanie amplitudy ASK polega na zmianie amplitudy harmonicznego sygnału nośnego w zależności od stanu wejściowej informacji cyfrowej.
- Kluczowanie z przesuwem częstotliwości FSK przy stałej amplitudzie harmonicznego sygnału nośnego
 następuje zmiana częstotliwości: niższej dla symbolu "zera logicznego" i wyższej dla "jedynki
 logicznej" informacji binarnej
 - MFSK, GFSK, MSK, GMSK
- Kluczowanie fazy PSK przy stałej amplitudzie i częstotliwości harmonicznego sygnału nośnej stany charakterystyczne uzyskuje się przez przesunięcie fazy w zależności od stanu informacji pierwotnej.
 - BPSK, DPSK, QPSK, n-PSK, O-QPSK, π / 4-QPSK, U2-PSK
- QAM kombinacja kluczowania amplitudy i fazy. Dane formowane są w dwójki, trójki, czwórki itd.,
 które odpowiadają zarówno amplitudzie jak i fazie. Tworzone są według diagramu konstelacji.

Modulacja ASK

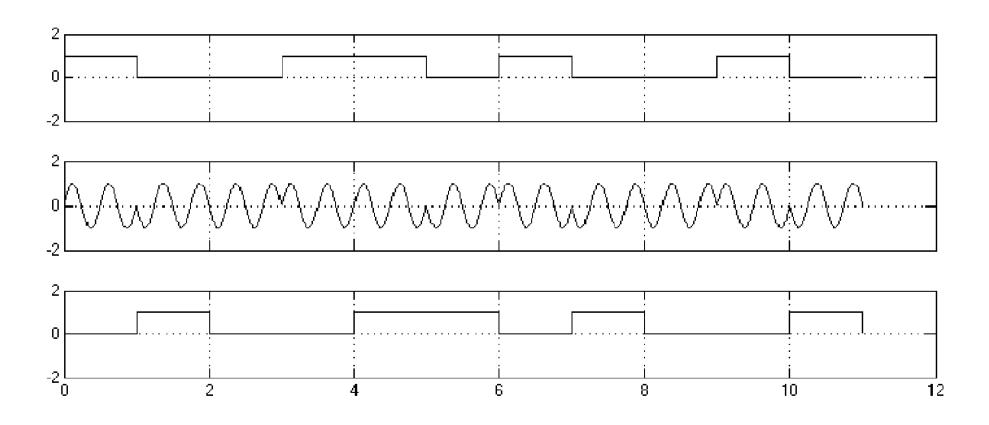


м

Modulacja FSK

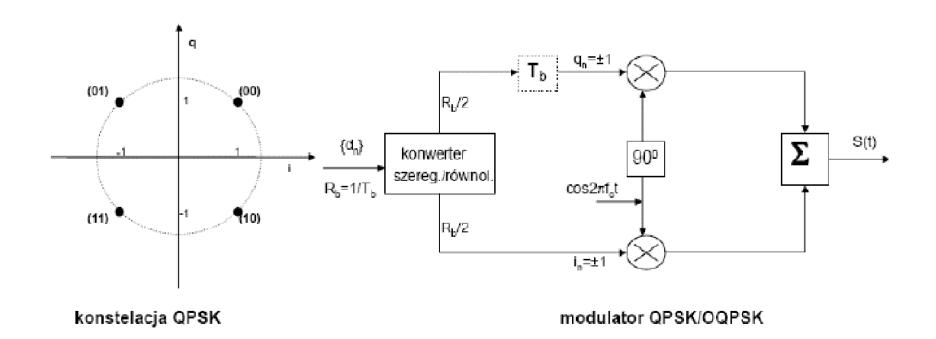


Modulacja PSK



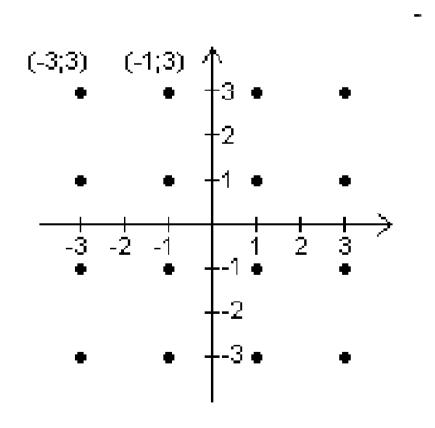
Modulacja QPSK

QPSK (ang. Quadriphase Phase Shift Keying) (M=4)



Modulacja QAM

Modulacja QAM (ang. Quadrature Amplitude Modulation)



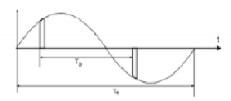
Modulacja impulsowa

Rodzaje modulacji impulsowej:

- PCM kodowa (ang. pulse-code modulation),
- PWM szerokość impulsu (ang. pulse-width modulation),
- > PAM amplituda impulsu (ang. pulse-amplitude modulation),
- PPM pozycja impulsu (ang. pulse-position modulation),
- PDM gęstość impulsów (ang. pulse-density modulation).

Etapy przekształcania A/C

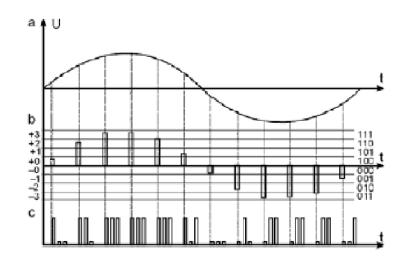
- próbkowanie pobieranie próbek sygnału w określonych chwilach czasowych
- kwantowanie zakwalifikowanie wartości amplitudy próbki z ciągłego przedziału wartości do jednego ze skończonej liczby przedziałów, np. 128
- kodowanie wzajemnie jednoznaczne odwzorowanie, które każdej wiadomości z alfabetu źródła, przyporządkowuje ciąg określonych symboli kodowych.

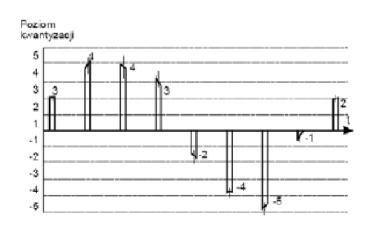


Twierdzenie o próbkowaniu (Shannona):

$$T_p \leq 0.5 \; T_s \quad \text{lab} \quad f_p \geq 2 \; f_g$$

$$f_p = 8 \text{ kHz}$$

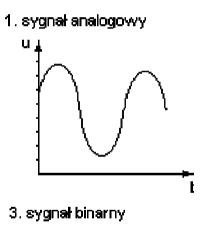


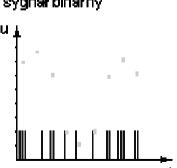


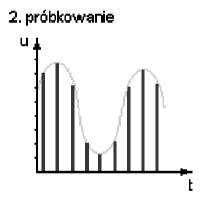
Modulacja PCM

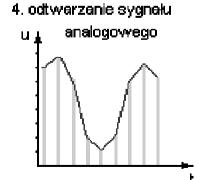
Modulację impulsowo-kodową PCM (ang. *Pulse-Code Modulation*) stworzono z myślą o konwersji analogowych sygnałów ciągłych na postać cyfrową. PCM jest powszechnie stosowana w telekomunikacji, a także

z pewnymi zmianami, w fonografii.









Proces kodowania przebiega następująco:

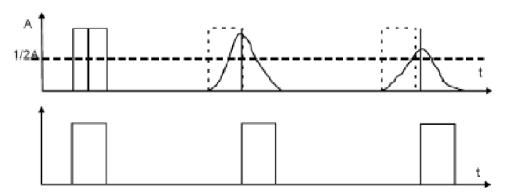
- 1. przebieg analogowy poddaje się próbkowaniu. Przyjmuje się częstotliwość próbkowania co najmniej trzykrotnie większą od maksymalnej częstotliwości sygnału.
- 2. Wartości kolejnych próbek zamienia się na postać dwójkową przy pomocy konwertera A/C.
- 3. Przy odtwarzaniu konwerter C/A odtwarza sygnał w postaci skwantowanej. Do wygładzenia obwiedni służy filtr całkujący.

Sygnały PCM

- Sygnał binarny PCM podlega zniekształceniom w znacznie mniejszym stopniu niż analogowy. Łatwiej zminimalizować skutki zakłóceń (przeplot próbek, czyli cykliczna zamiana ich kolejności według wzorca, co zabezpiecza przed utratą kilku próbek pod rząd).
- 2. Przy dużej częstotliwości próbkowania stosunkowo proste jest zapobieganie zbyt gwałtownym zmianom sygnału przy odtwarzaniu. Jeżeli sąsiednie próbki mają "zbyt różną wartość", można pominąć.
- 3. Kodowanie DPCM (ang. *Differential PCM*) wykorzystuje fakt że z reguły kilka kolejnych próbek sygnału mowy niewiele się od siebie różni. Zatem mając pewną ilość próbek można ze znacznym prawdopodobieństwem przewidzieć następne (predykcja).
- 4. W nowoczesnych sieciach łączności stosuje się ulepszoną postać DPCM ADPCM (ang. *Adaptive Differential PCM*) jako standard G.721 (lub nowszy G.726).
- 5. W przypadku przesyłu danych cyfrowych (np.. z modemu) sygnał należy zidentyfikować i wyłączyć kompresję. Ponadto trzeba transmisję zsynchronizować z częstotliwością próbkowania.

Systemy wielokrotne PCM

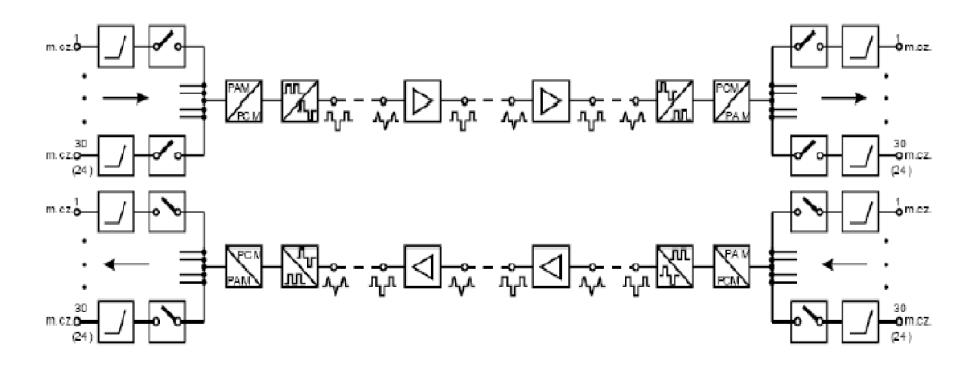
- Transmisja cyfrowa umożliwia zastąpienie wzmacniania przez regenerację (złagodzenie warunków na dopuszczalne zakłócenia)
- Transmisja cyfrowa umożliwia wielokrotne wykorzystanie torów transmisyjnych przez tworzenie kanałów czasowych – krotnice czasowe są znacznie prostsze od częstotliwościowych
- Prosta zamian sygnału analogowego na cyfrowy
- Trakty przystosowane do transmisji sygnałów kodowanych cyfrowo (telefonia) mogą być bezpośrednio wykorzystywane do transmisji sygnałów z natury cyfrowych (transmisja danych)



Systemy wielokrotne PCM

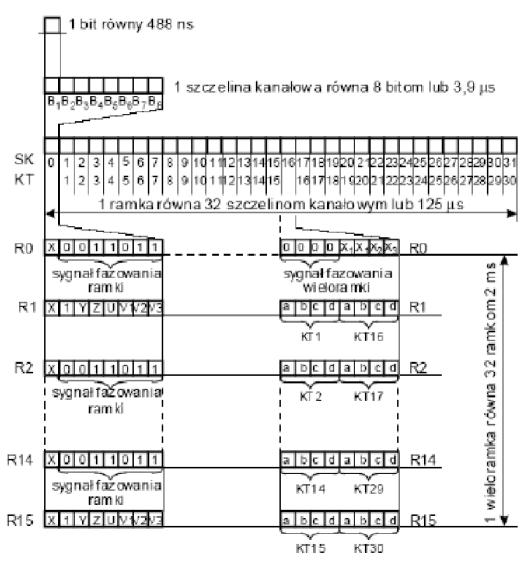
- Zasada tworzenia kanałów czasowych jest wykorzystywana w elektronicznych centralach komutacyjnych; umożliwia to unifikację techniki teletransmisyjnej i komutacyjnej
- Urządzenia cyfrowe są łatwiejsze w projektowaniu, realizacji i utrzymaniu; są tańsze
- Cyfryzacja analogowej techniki transmisyjnej przy równoczesnym rozwoju teletransmisji sygnałów cyfrowych i elektronizacji central prowadzi do integracji sieci telekomunikacyjnej w zakresie techniki (IDN) i w zakresie usług (ISDN)

System PCM



Struktura ramki systemu

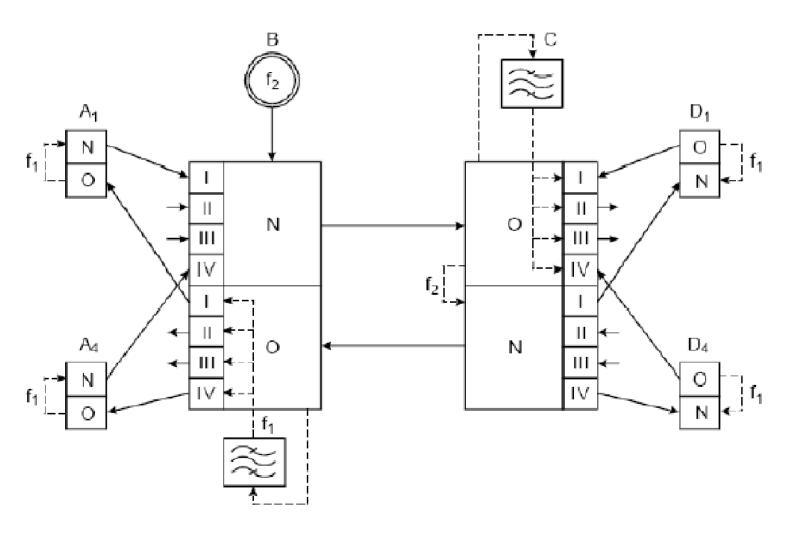
PCM-30/32



Właściwości systemu PCM-24 i PCM-30/32

Parametr	PCM-24	PCM-30
Przepływność binarna	1544 kbit/s	2048 kbit/s
Długość ramki	125 µs	125 µs
	(8x24+1=193 bity)	125 μις
Liczba szczelin kanałowych	24	32
Liczba bitów w szczelinie kanałowej	7 + 1	8
Liczba kanałów rozmównych	24	30
Długość szczeliny kanałowej	5,21 μs	3,9 µs
Zakres częstotliwości kanału rozmównego	300 – 3400 Hz	300 – 3400 Hz

Zwielokrotnienie synchroniczne



Kodowanie sygnałów w sieci

Kod transmisyjny powinien być tak projektowany aby:

- nie zawierał składowej stałej,
- zajmował jak najwęższe pasmo,
- umożliwiał łatwe odtworzenie sygnałów zegarowych w odbiorniku,
- był odporny na zakłócenia,
- w miarę możliwości posiadał zdolności do wykrywania i korekcji błędów.

Dziękuję za uwagę