Sve izmjene e biti pisane ovim fontom i bojom (oldgateLANEoutline ili sl.), neki dio teksta e biti highlightan(žuto), strelice, pokušaj slika itd.:) ali nijedan originalan dio ne e biti brisan! (samo strelice i sl. ne e biti zelene nego crvene)

## Modulacijski postupci

Sve primjedbe, greške, možda dodatne komentare koje imate vi u bilj. pa da ih dodam i sve što može pomo i poboljšanju ovoga javite na PM!

By:egislav





#### Osnovni pojmovi o modulaciji

- Modulacija → postupak transformacije električnog signala, koji nosi informaciju, radi njegove prilagodbe za prijenos.
- Demodulacija (detekcija) → postupak povratne transformacije signala u izvorni oblik.
- Modulacija u užem smislu → mijenjanje jednog ili više parametara jednoga pomoćnog signala ovisno o signalu koji nosi informaciju. (amplitude, faze....)
- Parazitna modulacija → neželjene promjene parametara moduliranog signala koje nastaju uz korisnu modulaciju.





#### Osnovni pojmovi o modulaciji

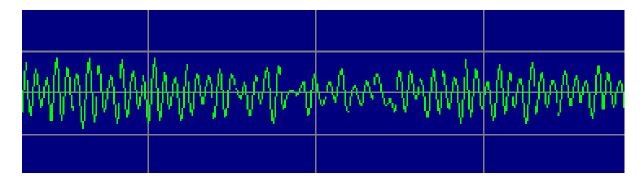
- Prijenosni signal -> pomoćni signal kojem se mijenjanju parametri.
- Modulacijski signal → signal koji nosi informaciju, signal koji upravlja promjenama parametara prijenosnog signala.
- Modulirani signal → signal kojem se mijenjaju parametri ovisno o razini modulacijskog signala. (zapravo, rezultat modulacije)
- Demodulator (detektor) → elektronički sklop koji obavlja demodulaciju (detekciju).





#### Sistematizacija modulacijskih postupaka

- Podjela prema vrsti prijenosnog signala:
  - Modulacija sinusnog signala → prijenosni signal je sinusnog oblika.
  - Modulacija impulsnog signala → prijenosni signal odgovara slijedu impulsa.
  - Modulacija ostalih vrsta signala → prijenosni signal odgovara nekoj drugoj vrsti signala.
- Podjela prema vrsti modulacijskog signala:
  - Kontinuirani (analogni) modulacijski postupci → modulaciju obavlja kontinuirani (analogni) informacijski signal — signali zvuka, slike ...

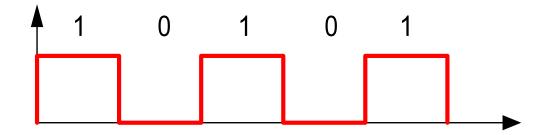






#### Sistematizacija modulacijskih postupaka

- Podjela prema vrsti modulacijskog signala (nastavak):
  - Diskretni modulacijski postupci → modulaciju obavlja diskretni informacijski signal signali podataka.

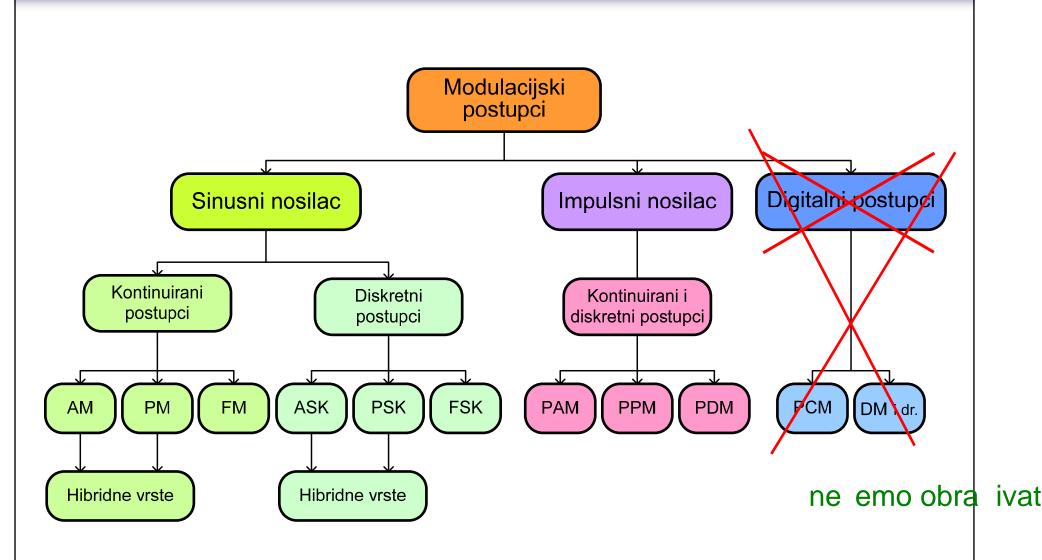


- Digitalni modulacijski postupci
   → tim postupcima obavlja se digitalizacija signala,
  - ulazni odnosno modulacijski signal je analogne vrste,
  - izlazni odnosno modulirani signal je digitalne vrste (slijed brojeva),
  - ne može se govoriti o prijenosnom signalu u klasičnom smislu.
     ne treba znat





#### Sistematizacija modulacijskih postupaka





#### Primjena modulacije, demodulacija

- Modulacija se koristi:
  - u elektroničkima komunikacijskim tehnikama,
  - pri pohranjivanju i reprodukciji signala,
  - u mjernoj tehnici,
  - automatici, itd.
- Postupci demodulacije dijele se na:
  - nekoherentne postupke i,
  - koherentne (ili sinkrone) postupke.
- Digitalni komunikacijski sustav naziva se koherentnim ako je prijamnik sinkroniziran s odašiljačem po fazi prijenosnog signala. Ostali su sustavi nekoherentne vrste.
- Prednosti nekoherentnih sustava su u manjem stupnju kompleksnosti, ali oni su i lošijih radnih svojstava.





# Kontinuirana modulacija sinusnog signala





#### Modulacijski postupci — osnovne vrste

- Modulacijski je signal kontinuirane odnosno analogne vrste.
- Sinusni prijenosni signal  $u_p(t)$  određen je sa dva parametra:
  - amplitudom  $U_{pm}$  i,
  - argumentom  $\Phi(t)$  sinusne ili eksponencijalne funkcije, (frekvencija + faza)

$$u_{p}(t) = U_{pm} \cos \Phi(t), \qquad u_{p}(t) = U_{pm} \Re \left\{ e^{j\Phi(t)} \right\}.$$

- Modulacija sinusnoga prijenosnog signala obavlja se mijenjajući amplitudu ili argument sinusne odnosno eksponencijalne funkcije, ili pak mijenjajući oba parametra zajedno.
- Modulacija amplitude (AM, Amplitude Modulation)

$$u_{\text{AM}}(t) = U_{\text{pm}}(t) \cos \Phi(t), \qquad U_{\text{pm}}(t) = f[u_{\text{m}}(t)].$$

-amplituda AM signala je funkcija modulacijskog signala





#### Modulacijski postupci — osnovne vrste

- Argument  $\Phi(t)$ , koji se naziva i trenutnom fazom, linearna je funkcija vremena, pritom su modulacije PM i FM povezane, jer ako imamo vremensku promjenu faze, imamo promjenu frekvencije, definicija frekvencije  $\omega_p t + \varphi$ . upravo i je promjena faze :)
- Modulacija argumenta može se realizirati:
  - mijenjanjem (moduliranjem) frekvencije  $\omega_{p}$  ili,
  - mijenjanjem (moduliranjem) relativne faze  $\varphi$ .
- Modulacija faze (PM, Phase Modulation)

$$\Phi_{\rm PM}(t) = \omega_{\rm p}t + \varphi(t), \qquad \varphi(t) = f_1[u_{\rm m}(t)].$$

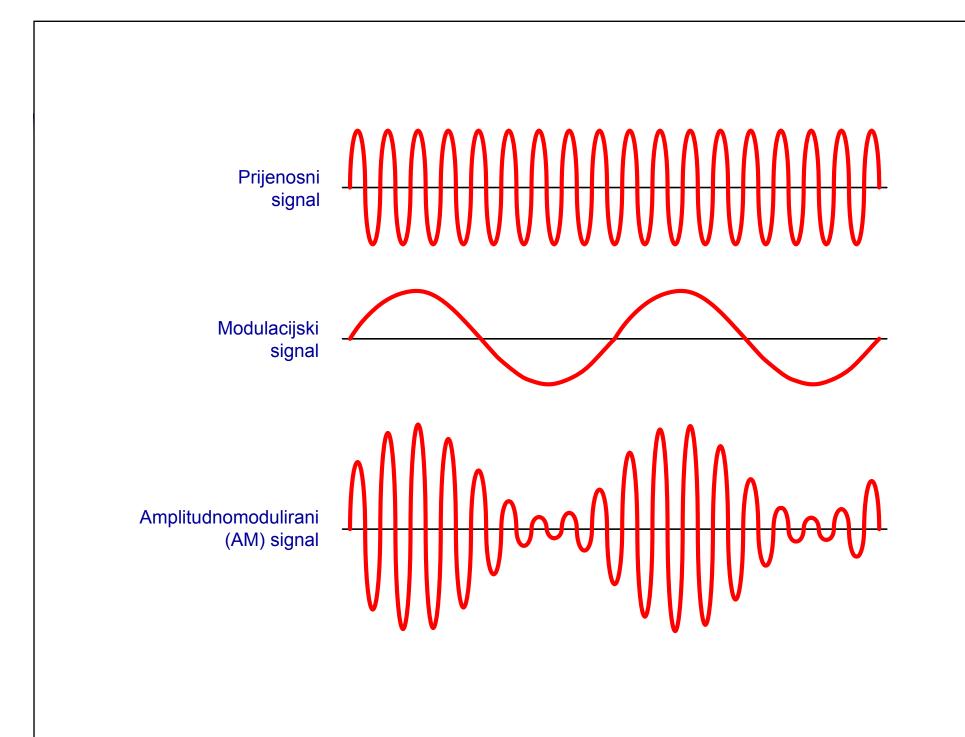
• Modulacija frekvencije (FM, Frequency Modulation)

$$\frac{\mathrm{d}\Phi_{\mathrm{FM}}(t)}{\mathrm{d}t} = \omega_{\mathrm{p}}(t), \qquad \omega_{\mathrm{p}}(t) = f_{2}[u_{\mathrm{m}}(t)].$$

• U praktičnim primjenama modulacije funkcije f,  $f_1$  i  $f_2$  moraju biti <u>linearne</u>.







ovdje vidimo da mijenjamo li fazu ili frekvenciju dobivamo istu stvar, ovisne su jedna o drugoj, a ne nezavisne... Prijenosni signal Modulacijski signal Faznomodulirani (PM) signal Frekvencijskimodulirani (FM) signal

# Modulacija amplitude AM





#### Osnovni pojmovi

 Amplituda sinusnoga prijenosnog signala linearna je funkcija razine modulacijskog signala,

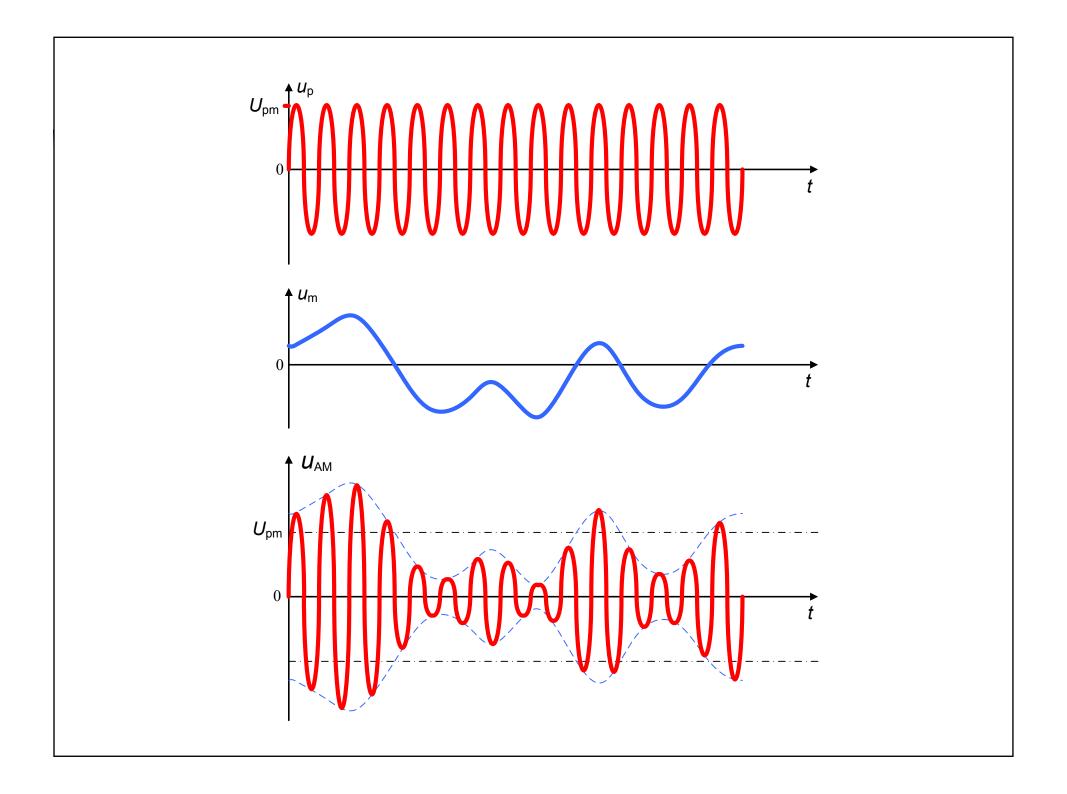
$$U_{pm}(t) = a + k_a u_m(t),$$
  $a = U_{pm},$ =amplituda nemoduliranog prijerosnog

 $k_{\rm a}$  — osjetljivost modulatora amplitude.

- Amplitudnomodulirani signal može se onda opisati izrazom, (množimo prijenosni i modulacijski i još  $u_{\rm AM}(t) = \left[U_{\rm pm} + k_{\rm a}\,u_{\rm m}(t)\right]\cos\left(\omega_{\rm p}t + \varphi\right)$ . ga pomaknemo za iznos amplitude prijenosnog)
- Relativna faza  $\varphi$  može se uzeti jednakom nuli ( $\varphi$  = 0). (jer se ionako ne mijenja)







#### Obilježja AM-signala

 Kad je modulacijski signal sinusnog oblika, tj. sastoji se samo od jedne frekvencijske komponente (modulacija «jednim tonom»),

$$u_{\rm m}(t) = U_{\rm mm} \cos \omega_{\rm m} t$$

onda je AM-signal oblika,

$$u_{\rm AM}(t) = \left[U_{\rm pm} + k_{\rm a} U_{\rm mm} \cos \omega_{\rm m} t\right] \cos \omega_{\rm p} t,$$

ili,

$$u_{\rm AM}(t) = U_{\rm pm} \left[ 1 + \frac{k_{\rm a} U_{\rm mm}}{U_{\rm pm}} \cos \omega_{\rm m} t \right] \cos \omega_{\rm p} t.$$

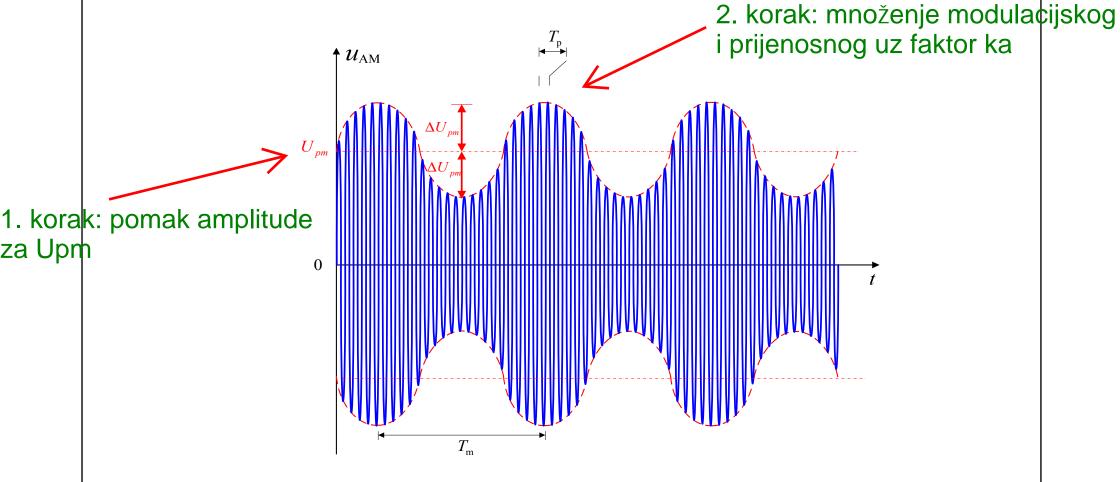
- Gornja modulacijska točka → trenutak nastupa najveće amplitude (maximum) (U<sub>pm</sub> + k<sub>a</sub>·U<sub>mm</sub>).
- Donja modulacijska točka → trenutak nastupa najmanje amplitude (minimum) (U<sub>pm</sub> - k<sub>a</sub>·U<sub>mm</sub>).





#### Obilježja AM-signala

Valni oblik AM-signala koji je moduliran «jednim tonom»







#### Indeks modulacije amplitude

• Najveća promjena amplitude AM-signala u odnosu na amplitudu prijenosnog signala  $U_{\rm pm}$  iznosi, (pomak iznad ili ispod Upm)

$$\Delta U_{\rm pm} = k_{\rm a} U_{\rm mm}$$
, što onda daje,

$$u_{\rm AM}(t) = U_{\rm pm} \left[ 1 + \frac{\Delta U_{\rm pm}}{U_{\rm pm}} \cos \omega_{\rm m} t \right] \cos \omega_{\rm p} t.$$

Indeks modulacije amplitude je onda jednak,

$$m_{\rm a} = \frac{\Delta U_{\rm pm}}{U_{\rm pm}} = k_{\rm a} \frac{U_{\rm mm}}{U_{\rm pm}}.$$

• Ako se uzme  $k_a = 1$ , onda je,

$$m_{\rm a} = \frac{U_{\rm mm}}{U_{\rm pm}}.$$



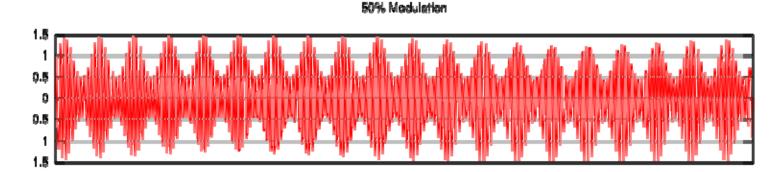


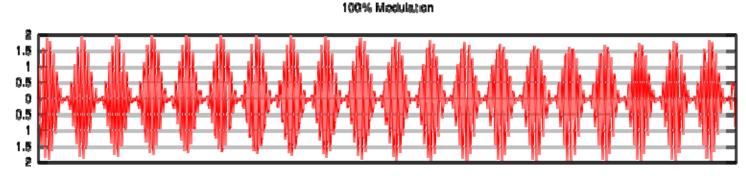
#### Indeks modulacije amplitude

AM-signal je tad,

$$u_{\rm AM}(t) = U_{\rm pm} (1 + m_a \cos \omega_{\rm m} t) \cos \omega_{\rm p} t$$
.

• Dubina modulacije → indeks modulacije izražen u postocima.







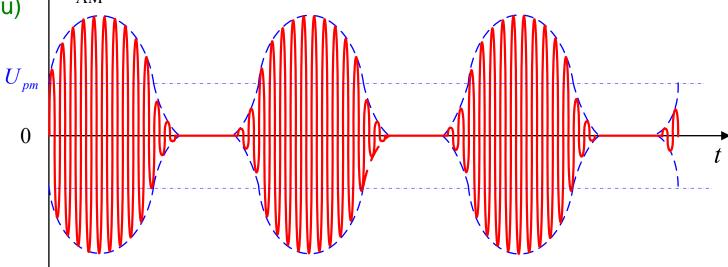


#### Indeks modulacije amplitude

 Kad je m<sub>a</sub> ≤ 1, ovojnica moduliranog signala točno prati valni oblik modulacijskog signala, jer je amplituda modulacijskog manja od prijenosnog

$$O(t) = U_{pm} (1 + m_a \cos \omega_m t)$$
. jednadžba ovojnice AM signala, jdb. AM signala bez dijela 'cos(wp\*t)'

Kad je m<sub>a</sub> > 1, nastaje tzv. premodulacija (ovojnica je izobličena).
 (ako ovo ubacite u wolframa vidi se da oblik nije ovakav, na ovoj slici di je Umm>Upm signal e biti nula zbog ograni enosti sklopovlja koje izvodi modulaciju-nemože voditi u suprotnom smjeru)







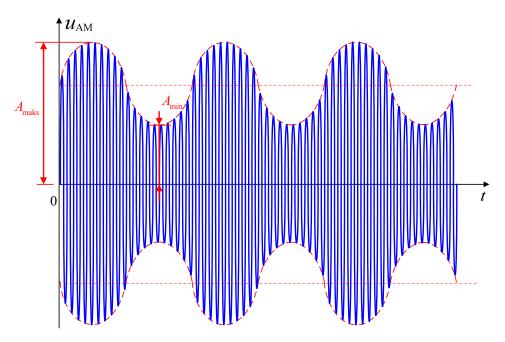
#### nije toliko važan slajd, ovo Indeks modulacije amplitude logi ki slijedi iz osnovne formule za ma

Indeks modulacije može se odrediti pomoću najveće amplitude  $A_{\text{maks}}$  i najmanje amplitude AM-signala  $A_{min}$ .

$$A_{\text{maks}} = U_{\text{pm}}(1+m_{\text{a}}),$$

$$m_{\rm a} = \frac{A_{\rm maks} - A_{\rm min}}{A_{\rm maks} + A_{\rm min}}.$$

$$A_{\text{maks}} = U_{\text{pm}}(1+m_{\text{a}}), \qquad A_{\text{min}} = U_{\text{pm}}(1-m_{\text{a}}),$$



Primjenjuju se vrijednosti indeksa modulacije u intervalu  $0 < m_a \le 1$ (dubine modulacije od 0% do 100%)., da ne do e do premodulacije





#### Spektar AM-signala VAŽNO!

Iz polaznog izraza za AM-signal koji je moduliran jednim tonom,

$$u_{\rm AM}(t) = U_{\rm pm} (1 + m_a \cos \omega_{\rm m} t) \cos \omega_{\rm p} t$$
.

može se preuređenjem izraza dobiti, (umnožak kosinusa)

$$u_{\rm AM}(t) = U_{\rm pm} \left[ \cos \omega_{\rm p} t + \frac{m_{\rm a}}{2} \cos(\omega_{\rm p} t + \omega_{\rm m} t) + \frac{m_{\rm a}}{2} \cos(\omega_{\rm p} t - \omega_{\rm m} t) \right].$$

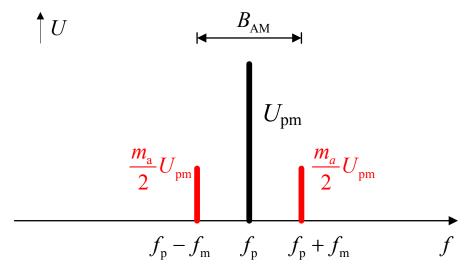
- AM-signal se, dakle, sastoji od tri sinusne komponente:
  - komponente prijenosnog signala frekvencije  $f_{\rm p}$ , amplitude  $U_{\rm pm}$ ,
  - donje bočne komponente frekvencije  $f_p f_m$ , amplitude  $U_{pm} \cdot m_a/2$  i,
  - gornje bočne komponente frekvencije  $f_p + f_m$ , amplitude  $U_{pm} \cdot m_a/2$ .
- Prikaz AM-signala pomoću ove tri komponente u frekvencijskom području naziva se *spektrom AM-signala*.





#### Spektar AM-signala

## Spektar AM-signala koji je nastao modulacijom jednim tonom



 Sinusno modulirani AM-signal zauzima pojas frekvencija širine,

$$B_{\rm AM} = 2 f_{\rm m}$$
.

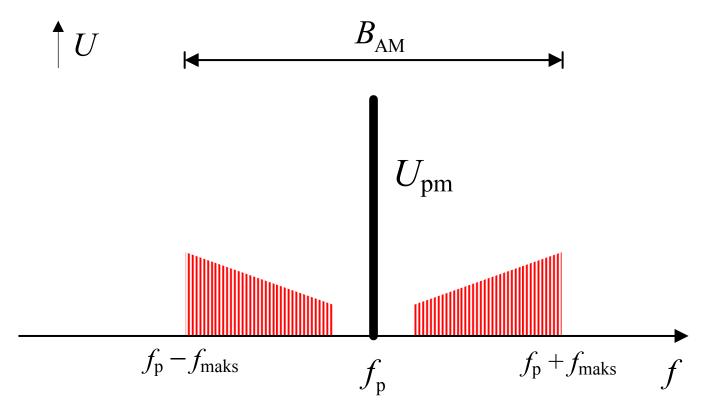
Modulacija amplitude pripada skupini linearnih modulacijskih postupaka
tj. linearnih preslikavanja iz područja modulacijskog signala u područje
moduliranog signala → ispunjeni su matematički uvjeti za linearnost
preslikavanja. (amplituda prij. signala je linearna funkcija modulacijskog s.)





#### Spektar AM-signala

Spektar AM-signala koji je nastao modulacijom složenim signalom u pojasu od  $f_{\min}$  do  $f_{\max}$  (modulacijski signal je zbroj više kosinusa, ne samo 1)







 $B_{\rm AM} = 2 f_{\rm maks}$ .

## Kompleksni prikaz AM-signala nevažno, samo prikaz u kompleksnom obliku...

Kad se krene od eksponencijalnog oblika prikaza prijenosnog signala,

$$u_{p}(t) = \Re\{U_{pm} e^{j\omega_{p}t}\} = \Re\{\dot{u}_{p}\},$$

izlazi,

$$u_{\text{AM}}(t) = U_{\text{pm}} \Re \left\{ (1 + m_a \cos \omega_{\text{m}} t) e^{j\omega_{\text{p}} t} \right\} = \Re \left\{ \dot{u}_{\text{AM}} \right\}.$$

Koristeći Eulerov izraz,

$$\cos \omega_{\rm m} t = \frac{1}{2} \left( e^{j\omega_{\rm m}t} + e^{-j\omega_{\rm m}t} \right),$$

dobiva se,

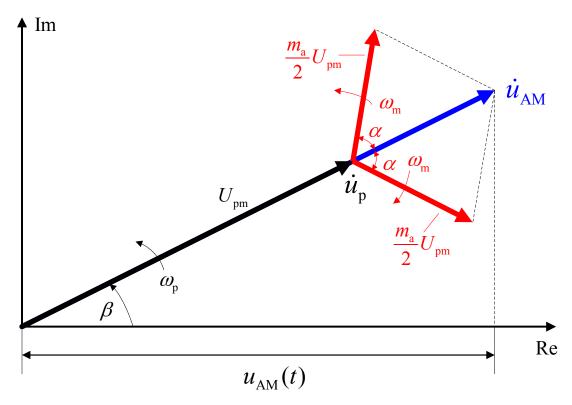
$$u_{\rm AM}(t) = U_{\rm pm} \Re \left\{ e^{j\omega_{\rm p}t} + \frac{m_a}{2} e^{j(\omega_{\rm p}+\omega_{\rm m})t} + \frac{m_a}{2} e^{j(\omega_{\rm p}-\omega_{\rm m})t} \right\} = \Re \left\{ \dot{u}_{\rm AM} \right\}.$$

 Svaka frekvencijska komponenta prikazana je kao realni dio nekoga kompleksnog broja, tj. ona odgovara projekciji jednog verzora u kompleksnoj ravnini.





#### Kompleksni prikaz AM-signala nije toliko važno....



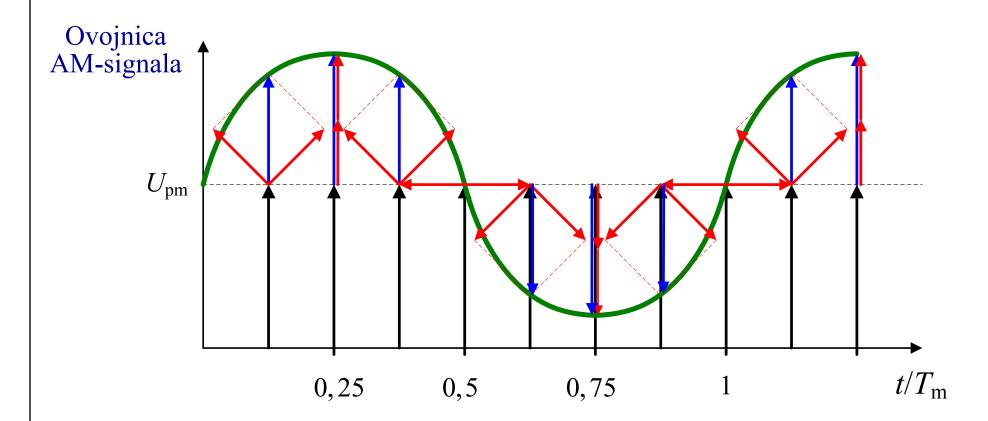
- Zbroj verzora triju komponenti daje verzor AM-signala  $\mathring{u}_{AM}$ .
- Modul verzora rezultante jednak je trenutnoj amplitudi moduliranog signala, a njegova projekcija na realnu os odgovara trenutnoj razini AM-signala. (mijenjanje ovojnice i samog signala ovisno o vremenu...)





#### Kompleksni prikaz AM-signala nije baš važno

Razina ovojnice AM-signala određena je modulom verzora rezultante







#### Snaga AM-signala izvodi...

• Srednja snaga AM-signala na otporu R u toku jedne periode prijenosnog signala  $T_p$  iznosi,

$$p(t) = \frac{1}{T_{\rm p}} \int_0^{T_{\rm p}} \frac{u_{\rm AM}^2}{R} dt,$$

$$p(t) = \frac{1}{R T_{\rm p}} \int_{0}^{T_{\rm p}} U_{\rm pm}^{2} \left(1 + m_{a} \cos \omega_{\rm m} t\right)^{2} \cos^{2} \omega_{\rm p} t \, \mathrm{d}t.$$

• Ako je  $\omega_p$  »  $\omega_m$  onda se može smatrati da se amplituda moduliranog signala ne mijenja unutar jedne periode prijenosnog signala,

$$p(t) = \frac{U_{\text{pm}}^2}{R} (1 + m_a \cos \omega_{\text{m}} t)^2 \frac{1}{T_{\text{p}}} \int_0^{T_{\text{p}}} \cos^2 \omega_{\text{p}} t \, dt,$$

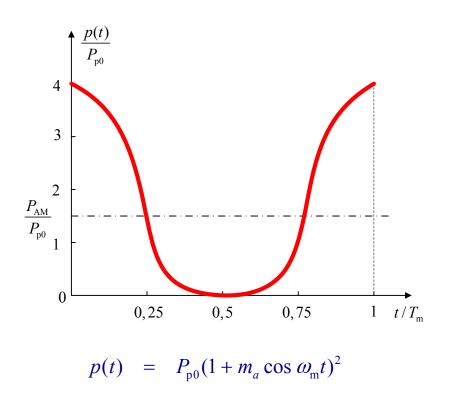
$$p(t) = P_{p0}(1 + m_a \cos \omega_m t)^2,$$

 $P_{p0} \rightarrow \text{snaga prijenosnog signala (kad nema modulacije)}.$ 





## Snaga AM-signala još izvoda:) lijepše je objašnjeno u knjizi...



• Srednja snaga AM-signala jednaka je srednjoj snazi u intervalu jedne periode modulacijskog signala  $T_{\rm m}$ ,

$$P_{\rm AM} = \frac{1}{T_{\rm m}} \int_{0}^{T_{\rm m}} p(t) dt,$$

$$P_{\text{AM}} = \frac{P_{\text{p0}}}{T_{\text{m}}} \int_{0}^{T_{\text{m}}} (1 + m_a \cos \omega_{\text{m}} t)^2 dt,$$

$$P_{\rm AM} = P_{\rm p0} \left( 1 + \frac{m_{\rm a}^2}{2} \right).$$

 Parsevalov zakon → srednja snaga nekoga složenog signala jednaka je zbroju srednjih snaga njegovih spektralnih komponenata.





## Snaga AM-signala (spektralne komponente

Primjena Parsevalova zakona na AM-signal daje,

$$P_{\rm AM} = \frac{1}{2R} \left[ U_{\rm pm}^2 + \left( U_{\rm pm} \frac{m_{\rm a}}{2} \right)^2 + \left( U_{\rm pm} \frac{m_{\rm a}}{2} \right)^2 \right] \cdot \begin{cases} \text{dvojka je u nazivniku jer je to} \\ \text{srednja vrijednost snage} \\ \text{kosinusa prijenosnog signala,} \\ \text{Ppo=[(U^2)/R]/2 ; integral} \end{cases}$$

dvojka je u nazivniku jer je to kvadrata kosinusa po jednoj

Uz 100%-tnu modulaciju amplitude ( $m_a$  = 1) snaga bočnih komponenata periodi iznosi jednu trećinu ukupne snage AM-signala koja je,

$$P_{\text{AM}} = 1.5 P_{\text{p0}}$$
, kad je  $m_{\text{a}} = 1.$ 

Srednja vrijednost indeksa modulacije pri radiofonijskom prijenosu iznosi  $m_a = 0.3$ . Srednja snaga odgovarajućeg AM-signala tad je,

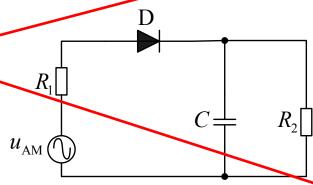
$$P_{\text{AM}} = P_{\text{p0}} \left( 1 + \frac{0.09}{2} \right) = 1.045 P_{\text{p0}}.$$

ovo je nevažno





- Za demodulaciju AM-signala uglavnom se koristi nekoherentni postupak
  - → detekcija ovojnice (vršno ispravljanje).
- Postupak detekcije ovojnice može se primijeniti ako su ispunjena dva uvjeta:
  - AM-signal je uskopojasne vrste (frekvencija prijenosnog signala je puno veća od najviše modulacijske frekvencije) i,
  - indeks modulacije je manji od 1, odnosno dubina modulacije je manja od 100%.
- Kondenzator C nabija se na trenutnu vršnu vrijednost (trenutnu amplitudu) AM-signala tijekom svake pozitivne poluperiode. On se izbija preko otpora  $R_2$  (u  $R_2$  je uključeno i trošilo) do
  - sljedećeg trenutka nabijanja.
- Idealizirana karakteristika diode otpor diode u propusnom području r<sub>d</sub>, a beskonačan u zapornom području.



nevažno





#### Demodulacija AM-signala <sub>NEVAŽNO</sub>

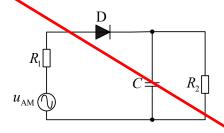
• Vremenska konstanta nabijanja kondenzatora mora biti mala u odnosu na periodu prijenosnog signala  $T_p$ ,

$$(r_{\rm d}+R_{\rm l})C \ll \frac{1}{f_{\rm l}},$$

kako bi se kondenzator nabio gotovo na trenutni vršni napon odnosno trenutnu amplitudu AM-signala.

- Kondenzator se mora polako izbijati preko otpora  $R_2$  do nailaska sljedećeg vrha moduliranog signala.
- Kondenzator se u vremenu T<sub>p</sub> mora dovoljno izbiti kako bi napon na C mogao pratiti promjene razine modulacijskog signala.
- Vremenska konstanta izbijanja je onda određena uvjetima,

$$\frac{1}{f_{\rm p}} << R_2 C << \frac{1}{f_{\rm maks}}$$

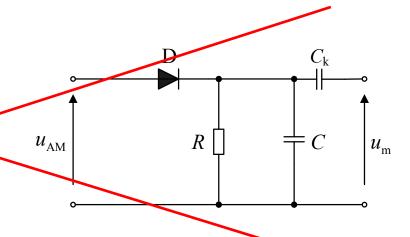






#### nevažno

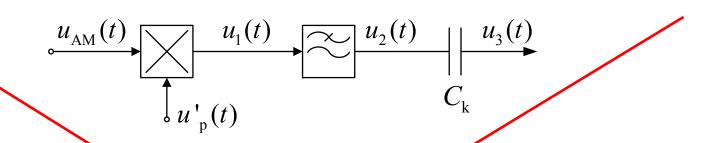
- Demodulirani signal slijedi valni oblik ovojnice. Zato on sadrži istosmjernu komponentu koja odgovara amplitudi prijenosnog signala.
- Istosmjerna se kompenenta u demoduliranem signalu uklanja pomoću serijskog kondenzatora.



- Kad frekvencija prijenosnog signala nije puno viša od najviše modulacijske frekvencije (barem dva reda veličine) nužno je koristiti sinkroni postupak demodulacije.
- Koherentni (sinkroni) postupak demodulacije osniva se na množenju AM-signala s jednim pomoćnim signalom, koji mora biti što sličniji (idealno jednak) prijenosnom signalu u modulatoru.







$$u_{\rm AM}(t) = \left[U_{\rm pm} + k_{\rm a} u_{\rm m}(t)\right] \cos\left(\omega_{\rm p} t + \varphi\right),$$

$$u_{p}(t) = U_{pm} \cos(\omega_{p}t + \psi).$$

Ako se pretpostavi jednakost frekvencija, tj.  $\omega_{\rm p}=\omega_{\rm p}^{'}$ , onda množenjem nastaje,

$$u_{1}(t) = k_{AM} \left[ U_{pm} + k_{a} u_{m}(t) \right] \cos \left( \omega_{p} t + \varphi \right) \cdot \cos \left( \omega_{p} t + \psi \right),$$

$$= \frac{1}{2} k_{AM} \left[ U_{pm} + k_{a} u_{m}(t) \right] \left[ \cos \left( 2\omega_{p} t + \varphi + \psi \right) + \cos \left( \varphi - \psi \right) \right],$$





• Niskopropusnim filtrom uklanja se komponenta frekvencije  $2\omega_{p}$ ,

$$u_2(t) = \frac{1}{2} k_{\text{AM}} \left[ U_{\text{pm}} + k_{\text{a}} u_{\text{m}}(t) \right] \cos \left( \varphi - \psi \right),$$

dok vezni kondenzator uklanja istosmjernu komponentu pa je konačno,

$$u_3(t) = k_1 u_{\rm m}(t) \cos(\varphi - \psi)$$
, pri čemu je,  $k_1 = \frac{1}{2} k_{\rm AM} k_{\rm a}$ .

 Važno je donekle ispravno regenerirati i fazu lokalnog signala za sinkronu odnosno koherentnu demodulaciju.

nevažni detalji





### Utjecaj smetnji i šuma na AM-signal nevažno

- Razne viste smetnji djeluju na AM-signale. Ovdje se analiziraju samo dvije vrste smetnji:
  - smętnje u obliku sinusnih titraja i,
  - smetnje u obliku bijelog šuma.
- Sinusni signal smetnje  $\dot{u}_{\rm ps}$  superponira se na nemodulirani korisni signal  $\dot{u}_{\rm pk}$  ,

$$\dot{u}_{ps} = U_{pms} e^{j\omega_{ps}t},$$

 $\dot{u}_{\mathrm{pk}} = U_{\mathrm{purk}} e^{j\omega_{\mathrm{pk}}t}$ 

i daje rezultirajući signal,

$$\dot{u}_{\rm prez} = \dot{u}_{\rm pk} + \dot{u}_{\rm ps} .$$

 Odnos smetnja/signal u području visokih frekvencija (područje frekvencija prijenosnog odnosno moduliranog signala) je,

$$a_{\rm s} = \frac{U_{\rm pms}}{U_{\rm pmk}}.$$





 $U_{\rm pmk}$ 

 $\omega_{\rm nk}$ 

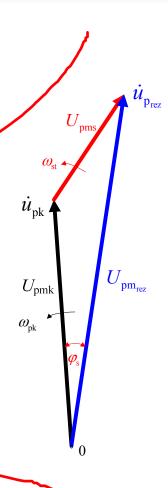
#### Utjecaj smetnji na AM-signal

#### nevažno

Ako se sa ω<sub>st</sub> označi razlika,

$$\omega_{\rm st} = \omega_{\rm ps} - \omega_{\rm pk}$$
, onda je, 
$$\dot{u}_{\rm prez} = U_{\rm pmk} \left( 1 + a_{\rm s} \, {\rm e}^{{\rm j}\omega_{\rm st}t} \right) {\rm e}^{{\rm j}\omega_{\rm pk}t}$$

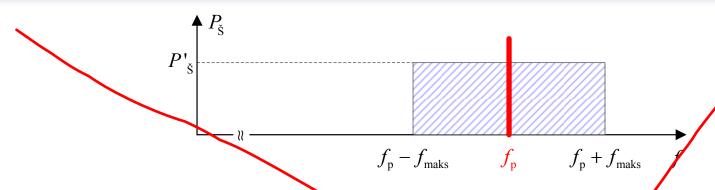
- Zbrajanjem dvaju sinusnih signala bliskih frekvencija nastaje rezultirajući signal kojemu se mijenja i amplituda i faza (amplifazno modulirani signal),
- Ako je razina smetnje puno manja od razine korisnog signala mogu se promjene amplitude uzimati približno sinusnima.
- Signal smetnje stvara komponentu ovojnice koja je frekvencije  $\omega_{\rm st}$ . Ta se komponenta onda javlja i u demoduliranom signalu.







#### Utjecaj šuma na AM-signal nevažno



 Signal šuma može se u diferencijalno uskom pojasu frekvencija nadomjestiti sinusnim signalom amplitude,

$$U_{\text{šm}} = \sqrt{2 P_{\text{š}}' R}, \quad V / \sqrt{\text{Hz}}.$$

 Ukupna se amplituda šuma dobiva zbrajanjem amplituda šuma svakoga diferencijalnog pojasa uzduž cijelog pojasa AM-signala. Kako je bijeli šum konstantne gustoće snage P<sub>š</sub>', izlazi,

$$U_{\text{šrez}} = \sqrt{2 P_{\text{š}}' R 2 f_{\text{maks}}} = 2 \sqrt{P_{\text{š}}' R f_{\text{maks}}}.$$

 Zbog nazočnosti šuma u ovojnici AM-signala šum se javlja i u demoduliranom signalu.



#### Primjena modulacije amplitude

, nisu važni detalji ni brojke

- Analogna radiodifuzija zvuka u području dugoga, srednjeg i kratkog vala: (Radio)
  - Primjer: srednji val,
    - frekvencijsko područje rada: 526,5 1606,5 kHz,
    - širina pojasa emisije (moduliranog signala):
       9 kHz,
    - granice audiofrekvencijskog pojasa:
       60 4500 Hz,
    - snage odašiljača: 1 2000 kW.
- Radijski uređaji u tzv. građanskom pojasu frekvencija (CB, Citizen Band):
  - Frekvencijsko područje rada:
     26,96 27,41 MHz,
  - širina pojasa emisije (moduliranog signala):
     6 kHz,
  - snaga odašiljača (efektivna izračena snaga): ≤ 1 W.





# Modulacija argumenta Modulacija faze — PM Modulacija frekvencije — FM





## Modulacija argumenta i modulacija faze

- Modulacija argumenta → modulacija kuta (Angle Modulation) kad se radi o argumentu sinusne funkcije prijenosnog signala.
- Modulacija argumenta → modulacija eksponenta (EM, Exponential Modulation) kad se radi o argumentu eksponencijalne funkcije prijenosnog signala. (ako se zapiše u eksp. obliku)
- **Modulacija faze**  $\rightarrow$  mijenja se relativna faza  $\varphi$  prijenosnog signala,

$$\varphi(t)_{\text{PM}} = \varphi_0 + k_{\text{p}} u_{\text{m}}(t) = \varphi_0 + \Delta \varphi(t),$$

 $k_p$  — osjetljivost modulatora faze. Uzima se  $\varphi_0$  = 0, jer to nema nikakvog utjecaja na daljnju analizu. (to je samo po etna vrijednost, nebitno)

Trenutna je faza fazno moduliranog signala,

$$\Phi(t)_{\rm PM} = \omega_{\rm p} t + k_{\rm p} \, u_{\rm m}(t)$$
 faza se, osim prijenosnom frekv. mijenja i modulacijskim signalom, Um što daje fazno modulirani signal,

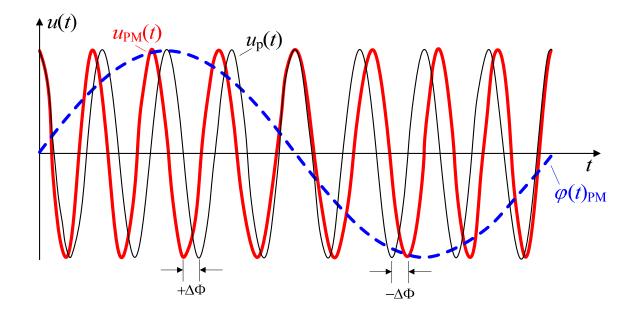
$$u_{\text{PM}}(t) = U_{\text{pm}} \cos \left[\omega_{\text{p}}t + k_{\text{p}} u_{\text{m}}(t)\right].$$





### Modulacija faze

#### Valni oblik sinusno moduliranog PM-signala



U kompleksnom obliku je PM-signal opisan izrazom,

$$u_{\mathrm{PM}}(t) = U_{\mathrm{pm}} \Re \left\{ e^{\mathrm{j}\left[\omega_{\mathrm{p}}t + k_{\mathrm{p}}u_{\mathrm{m}}(t)\right]} \right\} = \Re \left\{ \dot{u}_{\mathrm{PM}} \right\}.$$





#### Modulacija faze

 Kad je modulacijski signal sinusnog oblika, tj. sastoji se samo od jedne frekvencijske komponente (modulacija «jednim tonom»),

$$u_{\rm m}(t) = U_{\rm mm} \sin \omega_{\rm m} t ,$$
  

$$\Phi(t)_{\rm PM} = \omega_{\rm p} t + k_{\rm p} U_{\rm mm} \sin \omega_{\rm m} t .$$

 Devijacija faze ΔΦ → najveće odstupanje faze moduliranog signala od faze prijenosnog signala.

$$\Phi(t)_{PM} = \omega_{p}t + \Delta\Phi_{PM}\sin\omega_{m}t$$
.

Indeks modulacije faze m<sub>p</sub> → najveća promjena faze PM-signala.

$$m_{\rm p} = \Delta \Phi_{\rm PM} = k_{\rm p} U_{\rm mm}$$
,

• Indeks modulacije faze  $m_{\rm p}$  može biti veći od jedan ili pak manji od jedan. (za razliku od AM signala)  $u_{\rm PM}(t) = U_{\rm pm} \cos \left[\omega_{\rm p} t + m_{\rm p} \sin \omega_{\rm m} t\right]$ .





#### Modulacija faze

 Promjene faze uzrokom su promjena trenutne frekvencije PM-signala, po definiciji frekvencija je brzina promjene faze:

$$\omega(t)_{\text{PM}} = \frac{d\Phi(t)_{\text{PM}}}{dt} = \omega_{\text{p}} + m_{\text{p}} \omega_{\text{m}} \cos \omega_{\text{m}} t.$$

- Pri sinusnoj promjeni faze nastaje kosinusna promjena frekvencije.
- Devijacija frekvencije  $\Delta \omega \rightarrow$  najveće odstupanje frekvencije moduliranog signala od frekvencije prijenosnog signala.

$$\Delta \omega_{\rm PM} = m_{\rm p} \omega_{\rm m} = \Delta \Phi_{\rm PM} \omega_{\rm m} = k_{\rm p} U_{\rm mm} \omega_{\rm m}.$$

Zaklju ujemo da se promjenom faze, tj. PM (Phase Modulation) modulacijom, mijenja i frekvencija, iz ega je o igledno da e analogno tome, pri FM modulaciji do i do promjene faze.





 Modulacija frekvencije → mijenja se trenutna frekvencija prijenosnog signala,

$$\omega(t)_{\rm FM} = \omega_{\rm p} + k_{\rm f} u_{\rm m}(t),$$

 $k_{\rm f}$  — osjetljivost modulatora frekvencije.

Trenutna je faza frekvencijski moduliranog signala, (obrnuto derivaciji kod PM:)

$$\Phi(t)_{\text{FM}} = \int_{0}^{t} \omega(t)_{\text{FM}} dt = \omega_{\text{p}} t + k_{\text{f}} \int_{0}^{t} u_{\text{m}}(t) dt,$$

što daje frekvencijski modulirani signal,

$$u_{\text{FM}}(t) = U_{\text{pm}} \cos \left[ \omega_{\text{p}} t + k_{\text{f}} \int_{0}^{t} u_{\text{m}}(t) dt \right],$$

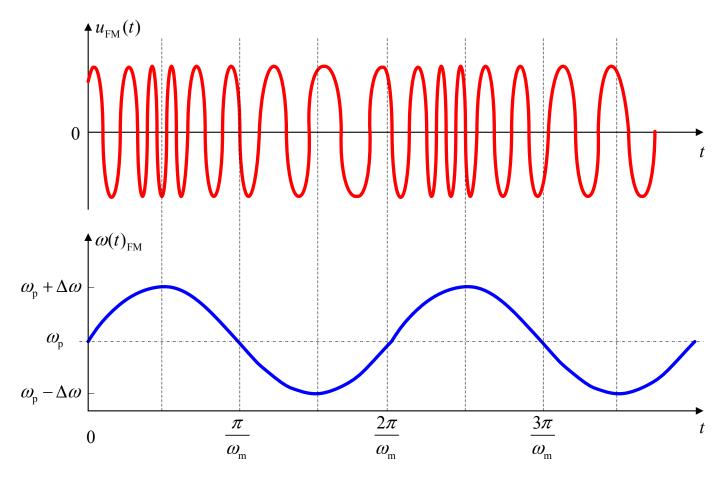
ili.

$$u_{\text{FM}}(t) = U_{\text{pm}} \Re \left\{ e^{j \left[\omega_{\text{p}}t + k_{\text{f}} \int_{0}^{t} u_{\text{m}}(t) dt\right]} \right\} = \Re \left\{ \dot{u}_{\text{FM}} \right\}.$$





#### Valni oblik sinusno moduliranog FM-signala







sve isto kao kod PM, samo sad kod frekvencije uvrštavamo...

 Kad je modulacijski signal kosinusnog oblika, tj. sastoji se samo od jedne frekvencijske komponente (modulacija «jednim tonom»),

$$u_{\rm m}(t) = U_{\rm mm} \cos \omega_{\rm m} t,$$
  

$$\omega(t)_{\rm FM} = \omega_{\rm p} + k_{\rm f} U_{\rm mm} \cos \omega_{\rm m} t.$$

Devijacija frekvencije FM-signala jednaka je,

$$\Delta\omega_{\mathrm{FM}} = k_{\mathrm{f}} U_{\mathrm{mm}}$$
, druk ije nego kod PM! pa slijedi,  $\omega(t)_{\mathrm{FM}} = \omega_{\mathrm{p}} + \Delta\omega_{\mathrm{FM}} \cos \omega_{\mathrm{m}} t$ .

Trenutna je faza frekvencijski moduliranog signala,

$$\Phi(t)_{\text{FM}} = \int_{0}^{t} \left[ \omega_{\text{p}} + \Delta \omega_{\text{FM}} \cos \omega_{\text{m}} t \right] dt,$$

$$\Phi(t)_{\text{FM}} = \omega_{\text{p}} t + \frac{\Delta \omega_{\text{FM}}}{\omega_{\text{m}}} \sin \omega_{\text{m}} t.$$





Valni je oblik FM-signala onda,

$$u_{\rm FM}(t) = U_{\rm pm} \cos \left[ \omega_{\rm p} t + \frac{\Delta \omega_{\rm FM}}{\omega_{\rm m}} \sin \omega_{\rm m} t \right].$$

- Pri kosinusnoj promjeni frekvencije nastaje sinusna promjena faze.
- Devijacija faze FM-signala jednaka je,

$$\Delta\Phi_{\rm FM} = \frac{\Delta\omega_{\rm FM}}{\omega_{\rm m}}.$$

• Indeks modulacije frekvencije  $m_f \rightarrow$  devijacija faze FM-signala.

$$m_{\rm f} = \Delta \Phi_{\rm FM} = \frac{\Delta \omega_{\rm FM}}{\omega_{\rm m}} = \frac{k_{\rm f} U_{\rm mm}}{\omega_{\rm m}}$$

• Indeks modulacije frekvencije  $m_{\rm f}$  može biti veći ili pak manji od jedan.

$$u_{\rm FM}(t) = U_{\rm pm} \cos \left[\omega_{\rm p} t + m_{\rm f} \sin \omega_{\rm m} t\right].$$





 Izborom kosinusne modulacije frekvencije i sinusne modulacije faze nastaju jednaki oblici moduliranog signala. Frekvencijski je spektar takvih FM- i PM-signala također jednak. Izraz,

$$u_{\rm EM}(t) = U_{\rm pm} \cos \left[\omega_{\rm p} t + m \sin \omega_{\rm m} t\right],$$

u sebi uključuje i modulaciju frekvencije i modulaciju faze. On se može rastaviti u oblik,

$$u_{\rm EM}(t) = U_{\rm pm} \cos \omega_{\rm p} t \cdot \cos (m \sin \omega_{\rm m} t) - U_{\rm pm} \sin \omega_{\rm p} t \cdot \sin (m \sin \omega_{\rm m} t).$$

izvodi...

Kad su indeksi modulacije mali (m < 0,4), tj. male su devijacije faze, približno je,</li>

$$\cos(m \sin \omega_{\rm m} t) \approx 1,$$
  
 $\sin(m \sin \omega_{\rm m} t) \approx m \sin \omega_{\rm m} t.$ 





Modulirani je signal onda približno,

$$u_{\rm EM}(t) = U_{\rm pm} \left[\cos \omega_{\rm p} t - m \sin \omega_{\rm p} t \cdot \sin \omega_{\rm m} t\right],$$
ili,

$$u_{\rm EM}(t) = U_{\rm pm} \left[ \cos \omega_{\rm p} t - \frac{m}{2} \cos (\omega_{\rm p} - \omega_{\rm m}) t + \frac{m}{2} \cos (\omega_{\rm p} + \omega_{\rm m}) t \right],$$

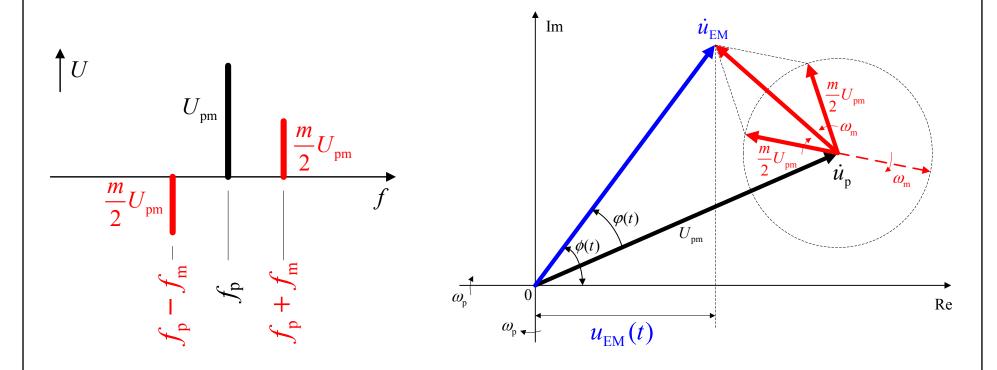
odnosno u kompleksnom obliku,

$$\dot{u}_{\rm EM} = U_{\rm pm} \left[ e^{j\omega_{\rm p}t} - \frac{m}{2} e^{j(\omega_{\rm p}-\omega_{\rm m})t} + \frac{m}{2} e^{j(\omega_{\rm p}+\omega_{\rm m})t} \right].$$

- Modulirani signal malog indeksa modulacije sastoji se, dakle, od tri harmonijske komponente,
  - komponente prijenosnog signala frekvencije  $f_p$ , amplitude  $U_{pm}$ ,
  - donje bočne komponente frekvencije  $f_p f_m$ , amplitude  $U_{pm} \cdot m/2$  i, važno!
  - gornje bočne komponente frekvencije  $f_p + f_m$ , amplitude  $U_{pm} \cdot m/2$ .







- Treba uočiti da je donja bočna komponenta fazno zakrenuta za 180<sup>o</sup>
   (predznak "--"). (jer je sinusna promjena faze, sinus je neparna funkcija)
- Verzor donje bočne komponente zato je protivne orijentacije.





• Pri većim indeksima modulacije ne vrijede ranije korištene aproksimacije. Vrijednosti  $\cos(m\sin\omega_{\rm m}t)$  i  $\sin(m\sin\omega_{\rm m}t)$  izračunavaju se pomoću Jacobijevih redova,

$$\cos(m\sin\omega_{\rm m}t) = J_0(m) + 2\sum_{k=1}^{\infty} J_{2k}(m)\cos(2k\omega_{\rm m}t),$$
  
$$\sin(m\sin\omega_{\rm m}t) = 2\sum_{k=1}^{\infty} J_{2k+1}(m)\sin[(2k+1)\omega_{\rm m}t],$$

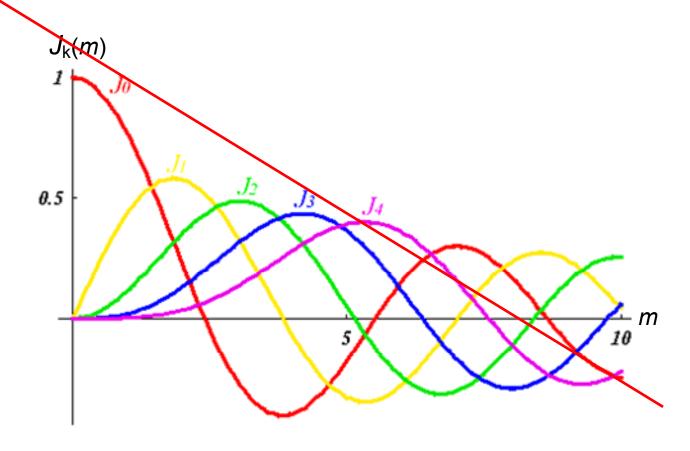
 $J_k(m)$  je Besselova funkcija prve vrste k-tog reda i argumenta m.

uglavnom: javljaju se dodatne bo ne frekvencijske komponente, pa je spektar širi, a amplitude pojedinih komponenti ra una se pomo u Besselovih funkcija, no to ne treba znat ra unat :)





Dijagram Besselovih funkcija prve vrste







Medulirani je signal tad,

$$u_{FM}(t) = U_{pm} \cos \omega_{p} t \left[ J_{0}(m) + 2J_{2}(m) \cos 2\omega_{m} t + 2J_{4}(m) \cos 4\omega_{m} t + \dots \right] - U_{pm} \sin \omega_{p} t \left[ 2J_{1}(m) \sin \omega_{m} t + 2J_{3}(m) \cos 3\omega_{m} t + \dots \right],$$

pa se nakon uređenja izraza dobiva,

$$\begin{aligned} u_{\text{FM}}(t) &= \\ &= J_0(m) \ U_{\text{pm}} \cdot \cos \omega_{\text{p}} t + \\ &+ J_1(m) \ U_{\text{pm}} \cdot \cos (\omega_{\text{p}} + \omega_{\text{m}}) t - \\ &- J_1(m) \ U_{\text{pm}} \cdot \cos (\omega_{\text{p}} - \omega_{\text{m}}) t + \\ &+ J_2(m) \ U_{\text{pm}} \cdot \cos (\omega_{\text{p}} + 2\omega_{\text{m}}) t + \\ &+ J_2(m) \ U_{\text{pm}} \cdot \cos (\omega_{\text{p}} - 2\omega_{\text{m}}) t + \\ &+ J_3(m) \ U_{\text{pm}} \cdot \cos (\omega_{\text{p}} - 2\omega_{\text{m}}) t - \\ &- J_3(m) \ U_{\text{pm}} \cdot \cos (\omega_{\text{p}} + 3\omega_{\text{m}}) t - \\ &- J_3(m) \ U_{\text{pm}} \cdot \cos (\omega_{\text{p}} - 3\omega_{\text{m}}) t + \\ &\cdots \\ &+ J_k(m) U_{\text{pm}} \cdot \cos (\omega_{\text{p}} + k\omega_{\text{m}}) t + \\ &+ (-1)^k \ J_k(m) U_{\text{pm}} \cdot \cos (\omega_{\text{p}} - k\omega_{\text{m}}) t + \end{aligned}$$

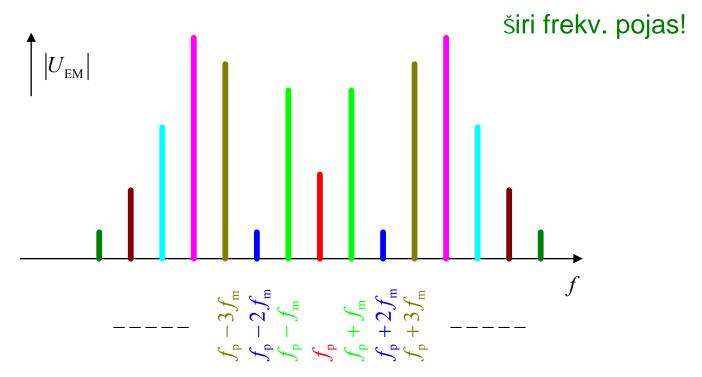
komponenta prijenosnog signala, prva gornja bočna komponenta, prva donja bočna komponenta, druga gornja bočna komponenta, druga donja bočna komponenta, treća gornja bočna komponenta, treća donja bočna komponenta,

*k*-ta gornja bočna komponenta, *k*-ta donja bočna komponenta.





Primjer spektra amplitude sinusno moduliranog FM-signala s indeksom modulacije  $m_f = 5,0$ .



 Spektar fazno moduliranog ili frekvencijski moduliranog signala sastoji se od komponente nosioca i beskonačnog broja bočnih komponenata. kada je m bio manji od 0,4 ove ve e frekv. smo mogli zanemariti...



- Modulacija argumenta (modulacija faze odnosno frekvencije) je nelinearni modulacijski postupak → modulacijom nastaju nove frekvencijske komponente. (za razliku od AM postupka koji je linearan!)
- Modulirani signal teorijski zauzima beskonačno široki pojas frekvencija.
- Bočne komponente visokog reda (komponente jako udaljene od prijenosne frekvencije na frekvencijskoj osi) jako su malih razina → mogu se zanemariti.
- Carsonovo pravilo je empirička formula, koja daje približnu širinu pojasa moduliranog signala,

$$B_{\rm EM} = 2f_{\rm m}(m+1).$$

Ovaj pojas obuhvaća sve komponente spektra amplituda kojih je veća od 10% amplitude moduliranog signala  $[J_n(m) \ge 0,1]$  odnosno sve komponente snaga kojih je veća od 1% ukupne snage moduliranog signala.





 Odgovarajući izrazi za širinu pojasa fazno odnosno frekvencijski moduliranog signala su, (uvrste li se indeksi modulacije)

$$B_{PM} = 2f_{m}(\Delta\Phi_{PM} + 1),$$
  

$$B_{FM} = 2(\Delta f_{FM} + f_{m}).$$

Za male indekse modulacije (uskopojasna modulacija) približno je,

$$B_{\rm EM} \approx 2f_{\rm m}$$
, (m je približno nula, m<0.4)

a za jako velike indekse modulacije (širokopojasna modulacija) približno je,

$$B_{\rm EM} \approx 2 f_{\rm m} \cdot m$$
, (m je puno ve i od 1, 'm+1' prelazi u 'm')

ili pak za svaku modulaciju posebno izlazi,

$$B_{\rm PM} \approx 2 f_{\rm m} \Delta \Phi_{\rm PM}, \quad B_{\rm FM} \approx 2 \Delta f_{\rm FM}$$

• Kad modulacijski signal zauzima pojas od  $f_{\min}$  do  $f_{\max}$ , onda se širina pojasa moduliranog signala dobiva stavljanjem  $f_{\max}$  na mjesto  $f_{\min}$  u odgovarajuće izraze. (kada modulacijski signal nije samo jedan sinus il kosinus)





#### Snaga PM- i FM-signala

 Snaga moduliranog signala najlakše se izračunava uz pomoć Parsevalova teorema,

$$P_{\rm EM} = \frac{U_{\rm pm}^2}{2R} \left[ J_0^2(m) + 2 \sum_{k=1}^{\infty} J_k^2(m) \right].$$

Za Besselove funkcije vrijedi teorem,

$$J_0^2(x) + 2\sum_{k=1}^{\infty} J_k^2(x) = 1,$$

što onda daje,

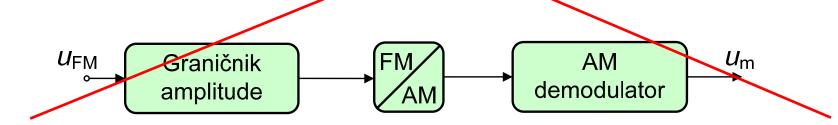
$$P_{\rm EM} = \frac{U_{\rm pm}^2}{2R} = P_{\rm p}.$$

- Snaga fazno ili frekvencijski moduliranog signala jednaka je snazi
   prijenosnog signala kad nema modulacije. Modulacijom se samo
   preraspodjeljuje snaga u spektru signala. (jer se amplituda ne mijenja)
- Snaga prijenosnog signala raspodjeljuje se na jedan pojas frekvencija koji zaposjedaju bočne komponente moduliranog signala.





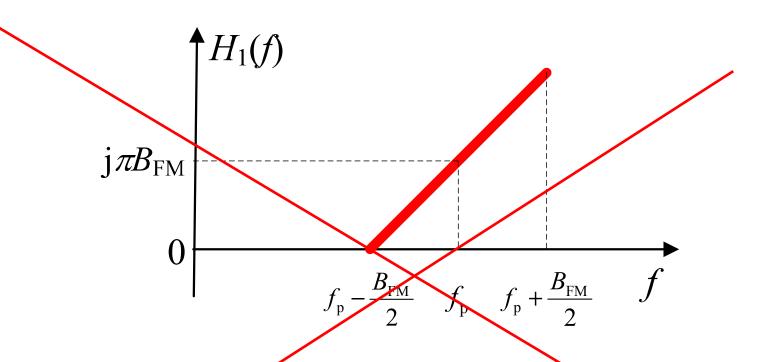
- FM-signal se obično demodulira na posredni način,
  - u prvom se koraku on pretvori u AM-signal,
  - a u drugom se koraku demodulira taj AM-signal nekoherentnim postupkom detekcije ovojnice.
- Radi uklanjanja eventualnih smetnji u amplitudi FM-signala koristi se graničnik amplitude.



 Taj postupak demodulacije FM-signala ima obilježja nekoherentnog postupka.







 Pretvorba modulacije frekvencije u modulaciju amplitude obavlja se uz pomoć četveropola koji pokazuje frekvencijsku ovisnost prijenosne funkcije u pojasu frekvencija FM-signala (na slici je idealizirana prijenosna karakteristika).





• Iz Laplaceove odnosno Fourierove analize je poznato da linearno rastuću frekvencijsku karakteristiku ima sklop koji obavlja funkciju deriviranja jer,

$$j 2\pi f \Leftrightarrow \frac{d}{dt}$$

Derivirajmo sad funkciju FM-signala,

$$u_{\text{FM}}(t) = U_{\text{pm}} \cos \left[ \omega_{\text{p}} t + k_{\text{f}} \int_{0}^{t} u_{\text{in}}(t) dt \right],$$

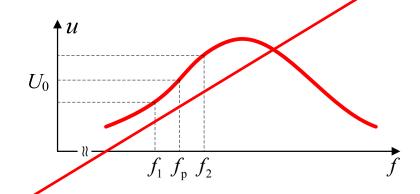
$$\frac{\mathrm{d}u_{\mathrm{FM}}(t)}{\mathrm{d}t} = -U_{\mathrm{pm}} \left[ \omega_{\mathrm{p}} + k_{\mathrm{f}} u_{\mathrm{m}}(t) \right] \sin \left[ \omega_{\mathrm{p}} t + k_{\mathrm{f}} \int_{0}^{t} u_{\mathrm{m}}(t) \, \mathrm{d}t \right].$$

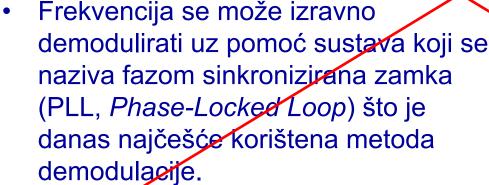
- Dobiveni je signal amplitudno moduliran, a istodobno je ostao frekvencijski moduliran.
- U sljedećem koraku se provodi detekcija ovojnice što u konačnici daje polazni modulacijski signal  $u_{\rm m}(t)$ .

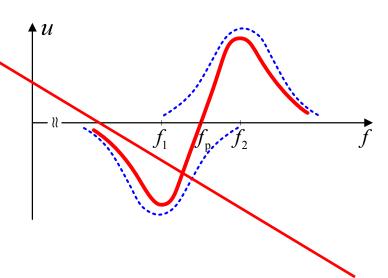




- Demodulacija u oba ova koraka obavlja se u demodulatoru koji se naziva frekvencijskim diskriminatorom.
- Protutaktnim spojem dvaju diskriminatora proširuje se približno linearno područje ovisnosti amplitude o frekvenciji.
- Frekvencija se može izravno demodulirati uz pomoć sustava koji se naziva fazom sinkronizirana zamka (PLL, Phase-Locked Loop) što je danas najčešće korištena metoda demodulacije.











### Utjecaj smetnji na PM- i na FM-signal

 Kod modulacije amplitude je pokazano da superponiranjem dvaju sinusnih signala bliskih frekvencija nastaje rezultirajući signal kojemu se mijenja i amplituda i faza,

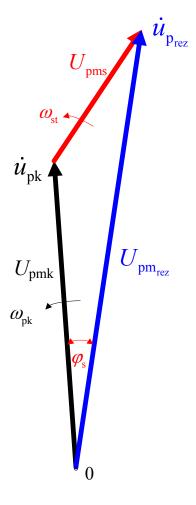
$$u_{\text{prez}} = U_{\text{pmk}} \left( 1 + a_s e^{j\omega_{\text{st}}t} \right) e^{j\omega_{\text{pk}}t}$$

gdje su,

$$a_{\rm s} = \frac{U_{\rm pms}}{U_{\rm pmk}}, \quad i \quad \omega_{\rm st} = \omega_{\rm ps} - \omega_{\rm pk}$$

Pri malim amplitudama smetnje (a<sub>s</sub> « 1)
 promjene faze rezultirajućeg signala približno su
 sinusnog oblika s devijacijom faze,

$$\Delta\Phi_{\rm s} \approx a_{\rm s}$$
.







#### Utjecaj smetnji na PM- i na FM-signal

 Zbog sinusnih promjena faze mijenja se trenutna frekvencija rezultirajućeg signala po kosinusnom zakonu. Odgovarajuća devijacija frekvencije, nastala zbog djelovanja signala smetnje, iznosi,

$$\Delta \omega_{\rm s} = \omega_{\rm st} \cdot \Delta \Phi_{\rm s} = \omega_{\rm st} \cdot a_{\rm s}$$
.

- Nakon demodulacije pojavljuje se signal smetnje frekvencije  $\omega_{\rm st}$ .
- Smetnja se dedaje korisnome demoduliranom signalu kad je korisni VF-signal fazno ili frekvencijski moduliran.





#### Primjena modulacije frekvencije

Analogna radiodifuzija zvuka u VHF području:

Frekvencijsko područje rada: 87,5 – 108,0 MHz,

širina pojasa emisije (moduliranog signala): 180 kHz (za mono),

250 kHz (za stereo),

granice audiofrekvencijskog pojasa:
 40 – 15000 Hz,

najveća devijacija frekvencije: ± 75 kHz,

vremenska konstanta filtra za akcentuaciju: 50 µs.

snage odašiljača: 0,1 – 20 kW.

nevažne brojke





#### Primjena modulacije frekvencije

Privatne radijske mreže (analogne):

Frekvencijsko područje rada:
 68 – 87,5 MHz (4-metarski pojas),

146 – 174 MHz (2-metarski pojas),

430 – 470 MHz (0,7-metarski pojas),

širina pojasa emisije (moduliranog signala): 16 kHz,

granice audiofrekvencijskog pojasa: do 3000 Hz,

najveća devijacija frekvencije: ± 5 kHz,

karakteristika akcentuacije: nagib +6 dB/oktava,

snage odašiljača: 0,5 – 5 W, (10; 20 i 50W).

- Modulacija faze se ne koristi za prijenos informacija.
  - PM se koristi samo u neizravnom postupku dobivanja FM-signala s akcentuacijom nagiba karakteristike +6 dB/oktava.





