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) Frekvencijski multipleks
ortogonalnih podnosilaca

OFDM

(Orthogonal Frequency Division Multiplex)

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!

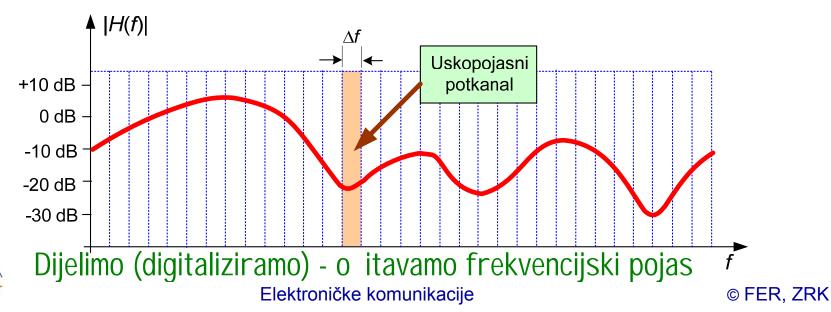




By:egislav

#### Komuniciranje s više nosilaca

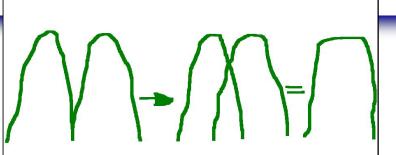
- Velike brzine prijenosa digitalnih podataka → modulirani signal zauzima veliku širinu pojasa frekvencija. Rb=1/Tb=fb ->ve a brzina-ve i pojas
- Zbog neidealne frekvencijske prijenosne karakteristike komunikacijskog kanala nejednoliki je prijenos pojedinih komponenti moduliranog signala
   → nastaju smetnje među simbolima moduliranog signala (ISI).
- Velike relativne promjene razina komponenti moduliranog signala nastaju zbog višestaznog širenja elektromagnetskog vala u radijskom prijenosu npr.







### Komuniciranje s više nosilaca



#### Ideja:

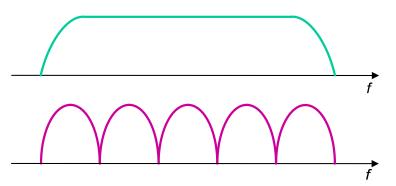
- Umjesto jednog koristiti više nosilaca istodobno.
- Serijski slijed podataka velike brzine razdijeliti na više paralelnih sljedova.
- Svaki od paralelnih sljedova manje je brzine i on zasebno modulira jedan od više nosilaca → nastali modulirani signali zauzimaju manje širine pojasa.
- Svaki od nastalih moduliranih signala smjestiti u zasebni pojas i paralelno prenositi podatke uz pomoć više nosilaca.

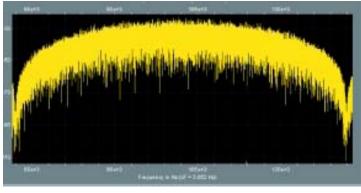
nosilaca.
Potrebno je manje frekv. podru je, jer o itavamo u diskretnim trenucima (digitalizirano) -

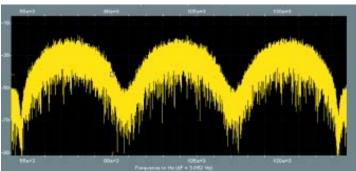












#### Komuniciranje s više nosilaca

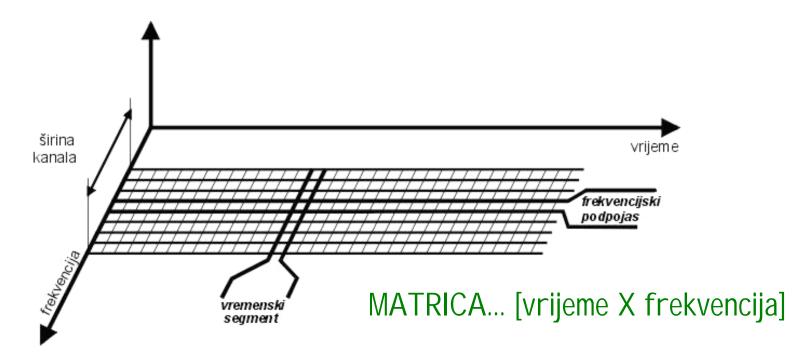
- Zbog relativno male širine pojasa svakog od više moduliranih signala male su promjene frekvencijske prijenosne karakteristike komunikacijskog kanala pa su stoga zanemarive nastale smetnje među simbolima (ISI).
- Naziv postupka: Modulacija više nosilaca (MCM, Multi-Carrier Modulation).





## **Što je OFDM?**

- OFDM je u osnovi jedna tehnika multipleksiranja.
- OFDM se dobiva digitalnom obradom simbola moduliranog signala i naknadnom modulacijom.
- OFDM-kanal dijeli se na veći broj potpojaseva, potkanala.
- Digitalna informacija velike brzine raspodjeljuje se na potkanale gdje modulira podnosioce.

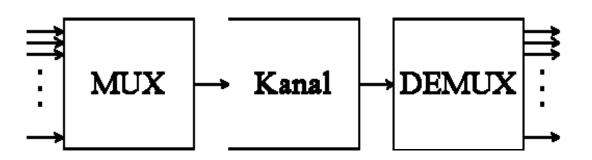






# **Što je OFDM?**

- Brzina prijenosa u svakom potkanalu je mala → produljeno je trajanje simbola moduliranog signala u potkanalu.
- OFDM primjenjuje dijeljenje fizičkog kanala u oba područja, i u vremenskom i u frekvencijskom području. Konačni OFDM-kanal organiziran je kao skup uskih "frekvencijskih potpojaseva" i kao skup malih susjednih "vremenskih segmenata".
- U početnoj fazi razvoja ovaj postupak nazivao se Discrete Multitone (DMT).



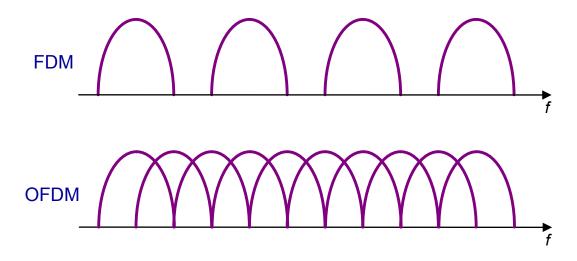




#### FDM i OFDM

- **FDM** → potkanali se ne smiju preklapati.
  Između susjednih kanala postoji zaštitni pojas.

  Koristi se i nekoherentna demodulacija potkanala.
- OFDM → Dopušta se određeno preklapanje potkanala.
   Ne dolazi do međudjelovanja potkanala zbog → digitalni ortogonalnosti podnosilaca.
   Koristi se koherentna demodulacija potkanala.







## Što znači pojam ortogonalan?

- Ortogonalnost je svojstvo koje se pridružuje jedinkama koje su međusobno neovisne. Matematički to znači da se ni jedna od njih ne može se prikazati kao linearna kombinacija ostalih.
- Podnosioci sinusnog oblika su ortogonalni na intervalu trajanja  $T_0$  ako je:

$$\int_{0}^{T_{0}} \cos(2\pi f_{v} \cdot t) \cdot \cos(2\pi f_{z} \cdot t) dt \begin{cases} = 0, & \operatorname{za} f_{v} \neq f_{z}, \\ \neq 0, (=T_{0}) & \operatorname{za} f_{v} = f_{z}. \end{cases}$$

• Uvjet "= 0" bit će ispunjen samo ako se ova dva podnosioca na intervalu  $T_0$  razlikuju za cijeli broj perioda  $\rightarrow$  frekvencije  $f_v$  i  $f_z$  moraju biti višekratnici iste temeljne frekvencije  $f_0$ .

$$f_v = v \cdot f_0, \qquad f_z = z \cdot f_0.$$





#### Frekvencije i modulacija podnosilaca

• Najmanji razmak frekvencija dvaju podnosilaca  $\Delta f$ , a da oni budu ortogonalni, je onaj pri kojem se podnosioci na intervalu ortogonalnosti  $T_0$  razlikuju za jednu periodu.

$$\Delta f = \frac{1}{T_0}, \qquad f_0 = \frac{1}{T_0}.$$

• U OFDM-sustavima, frekvencije podnosilaca odabiru se kao višekratnici temeljne frekvencije  $f_0$ .

#### Modulacijski postupci primijenjeni u potkanalima

- Za prijenos podataka u potkanalima najčešće se koriste modulacijski postupci PSK ili QAM.
- PSK i QAM su linearnih osobina → visoka spektralna učinkovitost.
- Jedan OFDM-simbol sastoji se od simbola moduliranih signala u svim potkanalima.

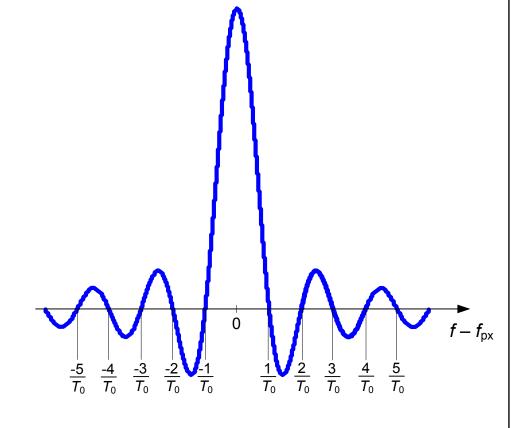




- U PSK- ili QAM-postupcima modulacijski su signali pravokutnog oblika.
- Ovojnica spektra takvih signala zato slijedi oblik funkcije

$$\frac{\sin x}{x}$$
.

 Nulte točke ovojnice spektra nalaze se na višekratnicima od 1/T<sub>0</sub>, gdje je T<sub>0</sub> trajanje simbola moduliranog signala u potkanalu i ono je jednako intervalu ortogonalnosti.

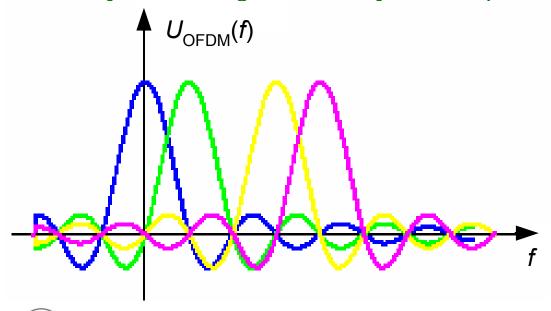


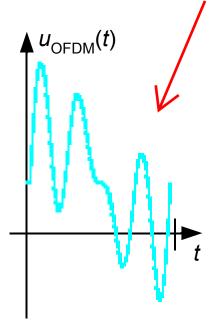




- Podnosioci u OFDM-kanalu su ortogonalni → nalaze se na razmaku 1/T<sub>0</sub> na frekvencijskoj osi.
- Svaki od podnosilaca dolazi u nultočku spektra ostalih moduliranih podnosilaca > nema smetnji među nosiocima u pojedinim potkanalima (ICI, Inter-Carrier Interference).

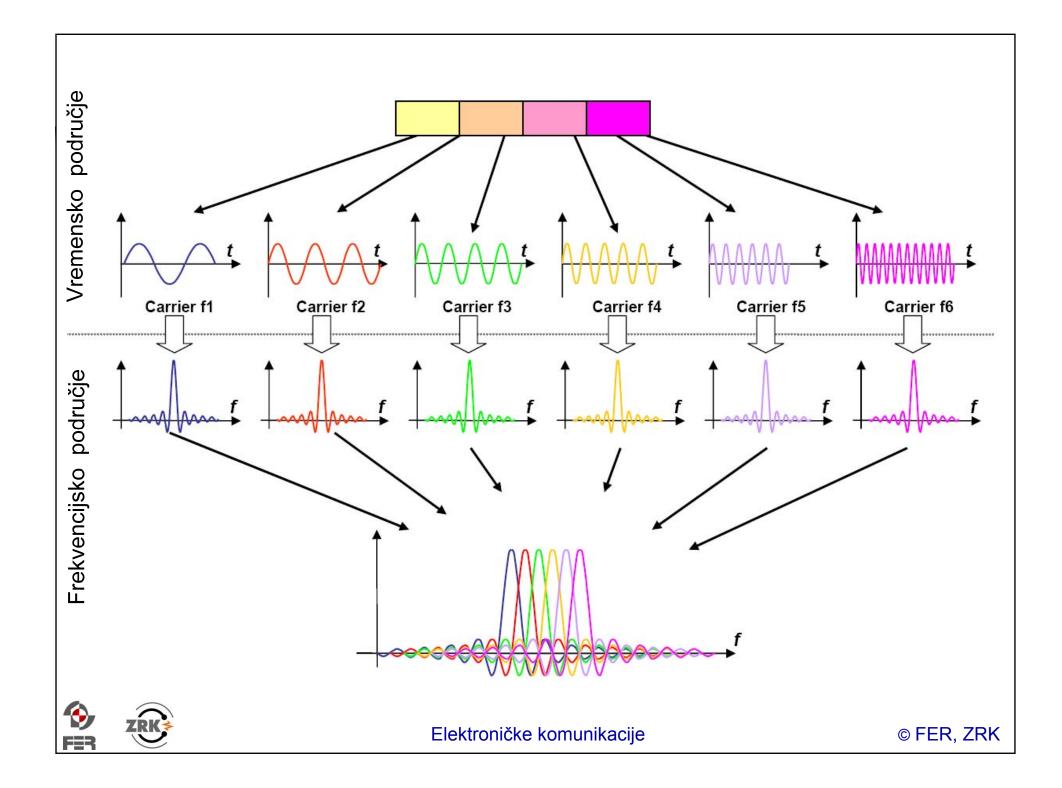
u vremenskoj domeni izgleda kao bijeli šum (puno sinusoida raznih frekv.)

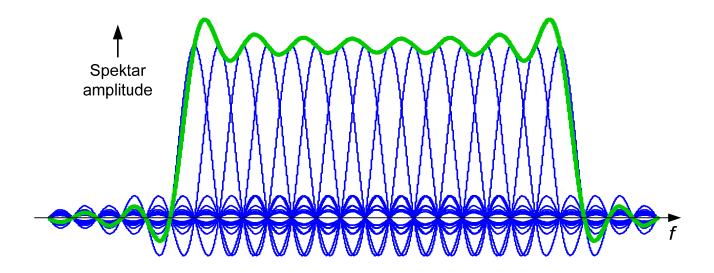








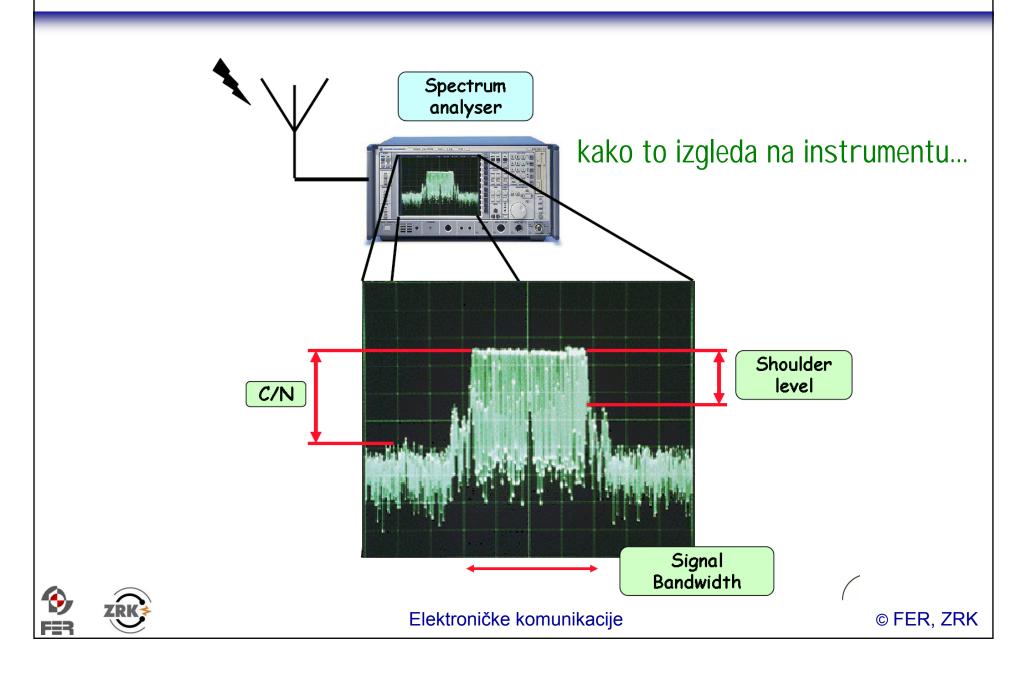




- OFDM-signal učinkovito zauzima dodijeljeni pojas frekvencija.
- Spektar OFDM-signala približno je pravokutnog oblika.
- Problemi, koji su posljedica nadvišenja u spektru OFDM-signala na rubovima pojasa, mogu se riješiti tako da se ne koriste krajnji potkanali OFDM-sustava.

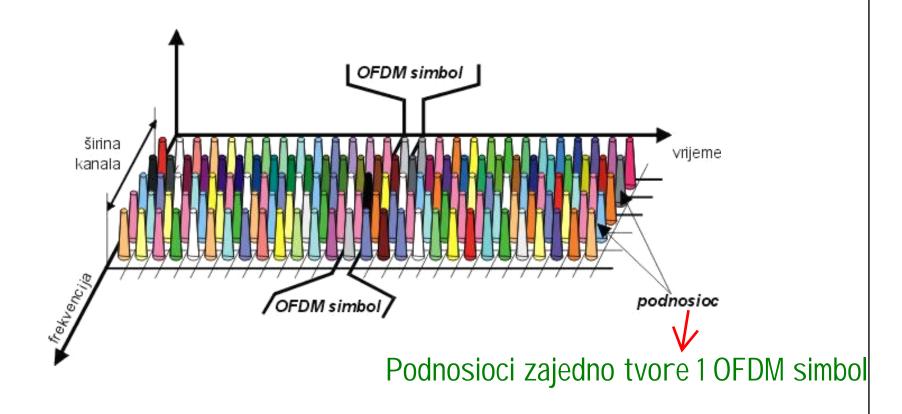






#### **OFDM-simboli**

#### Vremensko-frekvencijski prikaz OFDM-simbola







- Podnosioci u potkanalima moraju biti sinkroni kako bi se osiguralo ispunjavanje uvjeta o njihovoj ortogonalnosti na intervalu trajanja  $T_0$ .
- Simbol PSK- ili QAM-signala u potkanalu x može se analitički opisati izrazom,

$$s(t)_{x} = I_{x} \cos 2\pi f_{px} t - Q_{x} \sin 2\pi f_{px} t,$$

ili u kompleksnom obliku,

$$u(t)_{x} = \Re \{ [I_{x} + jQ_{x}] [\cos 2\pi f_{px}t + j\sin 2\pi f_{px}t] \},$$

nevažno...

pa to daje simbol x moduliranog signala u jednom potkanalu,

$$\dot{U}_{x} = \dot{d}_{x} \cdot e^{j2\pi f_{px}t}, \qquad \dot{d}_{x} = I + jQ_{x}.$$

• OFDM-simbol sastoji se od N moduliranih potnosilaca u pojasu od  $a \cdot f_0$  do  $b \cdot f_0$ , gdje je,

$$b \cdot f_0 = (a + N - 1) \cdot f_0.$$





 N simbola moduliranih signala, iz svakog potkanala po jedan, daju OFDM-simbol x,

$$\dot{U}_{\text{OFDM}_{X}} = \sum_{m=a}^{a+N-1} \dot{d}_{x,m-a} \cdot e^{j2\pi m f_0 t}.$$

Kad se m zamijeni s i = m - a, onda izlazi,

$$\dot{U}_{\mathrm{OFDM}_{\mathrm{X}}} = \begin{bmatrix} \sum_{i=0}^{N-1} \dot{d}_{\mathrm{x},i} \ e^{\mathrm{j}2\pi i f_{0}t} \\ & e^{\mathrm{j}2\pi i f_{0}t} \end{bmatrix} e^{\mathrm{j}2\pi a f_{0}t} .$$

$$\mathrm{modulacijski\, signal} \, \dot{g}(t)$$

$$\mathrm{nevažno}$$

$$\mathrm{OVDM-simbol}$$

• OFDM-signal nastaje kad modulacijski signal  $\dot{g}(t)$ , a koji se naziva OFDM-simbolom, modulira sinusni prijenosni signal oblika,  $e^{j2\pi f_p t}$ .





- Trajanje simbola svakog potkanala jednako je  $T_0$ , a toliko je i trajanje OFDM-simbola.
- Ako se uzme N uzoraka signala  $\dot{g}(t)$  unutar intervala  $T_0$  to znači da se oni uzimaju u vremenskim trenucima  $t_k = k \cdot T_0 / N$ , k = 0; 1; 2; ... (N-1).
- Argument eksponencijalne funkcije u izrazu za ġ(t) poprima onda diskretne vrijednosti,

$$j2\pi i f_0 t_k = j2\pi i \frac{t_k}{T_0} = j2\pi i \frac{k}{N}.$$

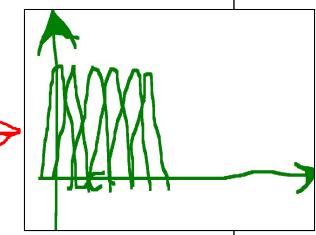
• Uzorci signala  $\dot{g}(t)$  su onda oblika,

$$\dot{g}(k) = \sum_{i=0}^{N-1} \dot{d}_i e^{j2\pi i \frac{k}{N}} = N \cdot \text{IDFT}(d_i),$$

$$k = 0; 1; 2; ... N-1.$$

nevažno

Elektroničke komunikacije

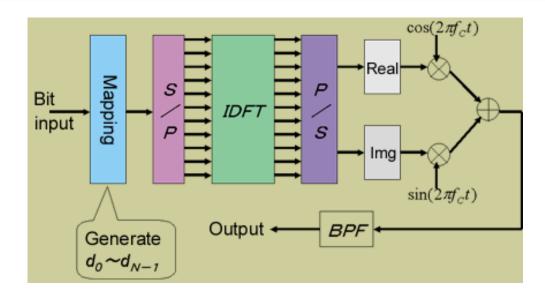


k(T0/N); u nulto kama, tj. maximumima

© FER, ZRK







- S obzirom na strukturu OFDM- simbola izlazi da se on može dobiti postupkom inverzne diskretne Fourierove transformacije (IDFT, Inverse Discrete Fourier Transform) niza kompleksnih simbola moduliranih signala u potkanalima OFDM-sustava.
- IDFT realizira se algoritmima inverzne brze Fourierove transformacije (IFFT, *Inverse Fast Fourier Transform*) dakle postupkom digitalne obrade signala.





#### Fizikalno značenje postupka IFFT

- OFDM tretira polazne QPSK ili QAM-simbole kao komponente u frekvencijskom području budući su to ulazni parametri za IFFT koji veličine u području frekvencija transformira u veličine u vremenskom području.
- Svaki od tih ulaznih simbola predstavlja «kompleksnu težinu» odgovarajućega sinusnog signala iz skupine ortogonalnih sinusnih signala koji su osnova IFFT-a.
- Kompleksni QPSK ili QAM-simbol dakle određuje amplitudu i fazu odgovarajućega sinusnog podnosioca odnosno IFFT predstavlja učinkoviti način za moduliranje skupine ortogonalnih podnosilaca.
- Blok od N uzoraka na izlazu IFFT jedinice predstavlja OFDM-simbol.
- Postupkom IFFT kompleksni se simboli potkanala prebacuju iz područja frekvencija u područje vremena.
- Simboli potkanala komponente su neke vrste kompleksnoga i diskretnog spektra signala u potkanalima.





# Odabir broja podnosilaca i frekvencije $f_p$

- Zbog osobina IFFT-postupka zahtjeva se da broj ulaznih podataka u IFFT-algoritam bude neka potencija od broja 2, dakle da je on oblika 2<sup>n</sup>.
- IFFT-proces obavlja DSP-čip (DSP, Discrete Signal Processing).
- Prijenosnu frekvenciju  $f_p$  uobičajenije je uzeti u sredini OFDM-pojasa pa je onda:

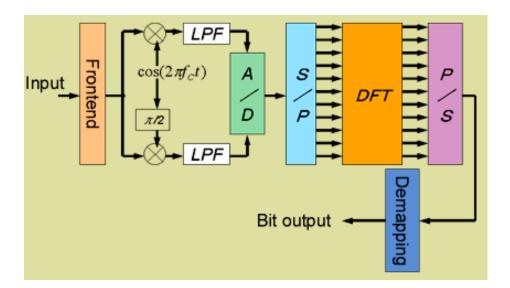
$$f_p = \left(a + \frac{N-1}{2}\right) f_0.$$





#### Obrada OFDM-a u prijamniku

 Na prijamnoj se strani uz pomoć postupka diskretne Fourierove transformacije (DFT, *Discrete Fourier Transform*) regeneriraju simboli (kompleksni brojevi) koji odgovaraju dijagramima stanja polaznih PSK- ili QAM-signala. Koriste se algoritmi brze Fourierove transformacije (FFT, *Fast Fourier Transform*).







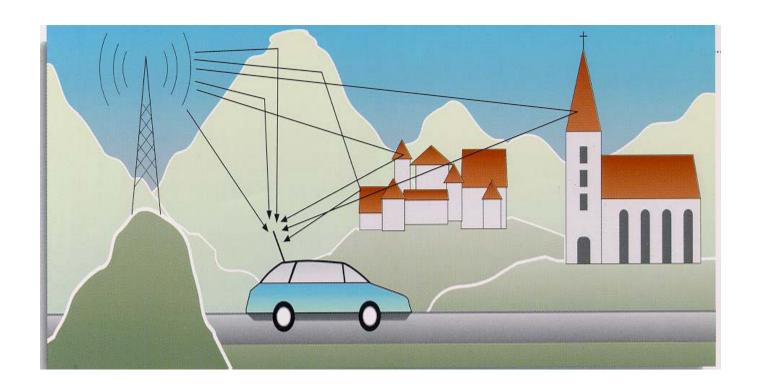
### Sažetak obilježja OFDM-a

- Potkanali se nalaze na razmaku frekvencija  $1/T_0$ . = f0
- Kako su frekvencije podnosilaca višekratnici od  $1/T_0$  time je osigurana ortogonalnost podnosilaca na intervalu trajanja  $T_0$ .
- Spektri moduliranih signala susjednih kanala se prekrivaju, ali zbog ortogonalnosti ne dolazi do smetnji među podnosiocima (ICI).
- Zbog dopuštenog prekrivanja spektara signala u potkanalima minimizirana je širina potrebnoga frekvencijskog pojasa i on se koristi učinkovito (približno pravokutni oblik spektra cjelokupnog OFDM-signala).
- (tj. oni se sumiraju, ali mi uzimamo vrijednosti samo u diskr. trenucima k\*f0 pa nam preklapanje nije važno...





### OFDM u uvjetima višestaznog prostiranja

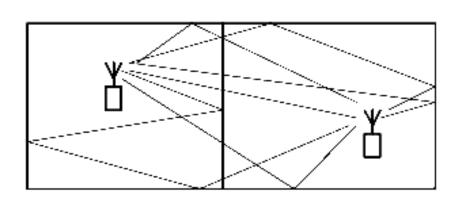


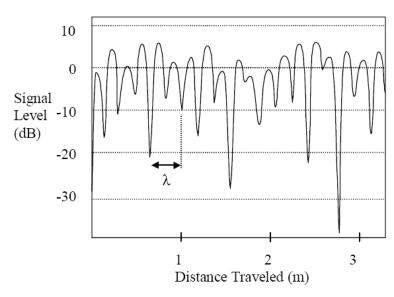
 Kašnjenje primljenog signala, koji je stigao nekom neizravnom stazom uzrokom je smetnji kod sustava s jednim nosiocem.





### OFDM u uvjetima višestaznog prostiranja





- Pri gibanju odašiljača i/ili prijamnika radijske veze dolazi do čestih i jakih propadanja razine prijamnog signala zbog višestaznog prostiranja.
- U OFDM-sustavima produljeno trajanje simbola moduliranih signala u potkanalima ukazuje na povećanu otpornost na smetnje nastale od višestaznog prostiranja. Kašnjenja su tad manji dio trajanja simbola.





#### Zaštitni interval u OFDM-simbolu

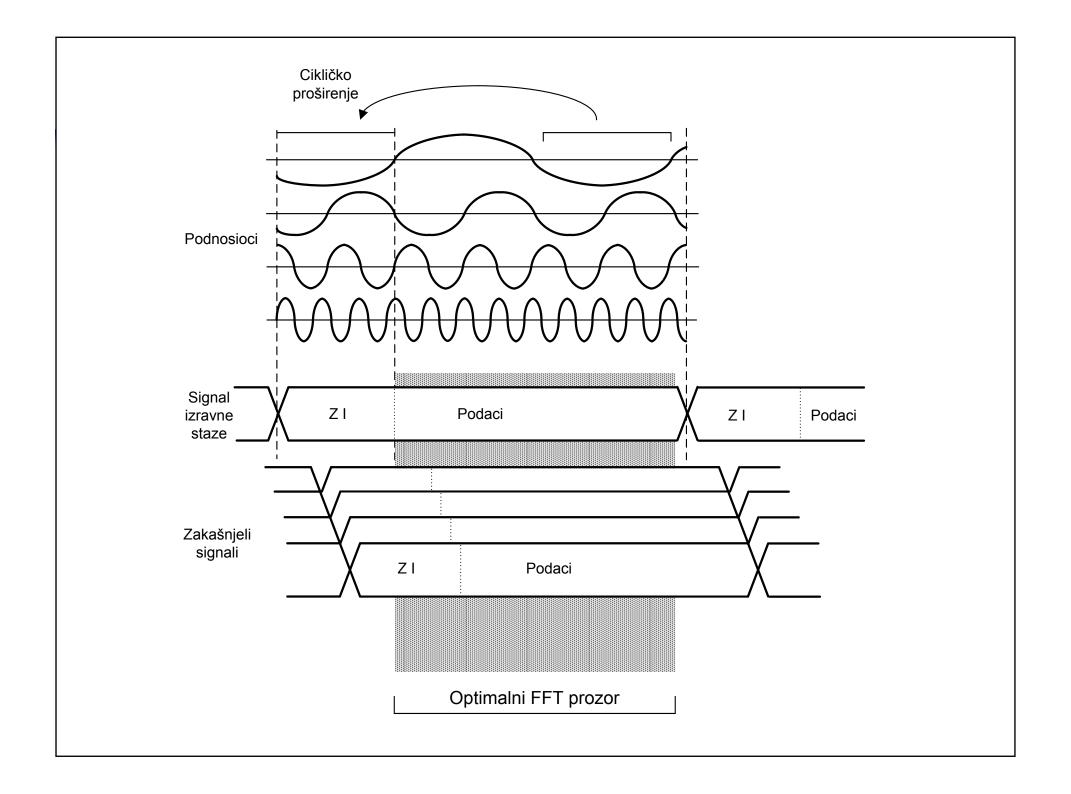
- Nepovoljne učinke kašnjenja pojedinih signala uklanja se dodavanjem tzv. zaštitnog intervala na početak OFDM-simbola.
- Trajanje OFDM simbola  $T_S$  se tad povećava za iznos trajanja zaštitnog intervala  $T_{ZI}$ ,

$$T_{\rm S} = T_0 + T_{\rm ZI}$$
.

- Zaštitni se interval dobiva cikličkim proširenjem signala odnosno preslikom zadnjeg dijela OFDM-simbola u trajanju zaštitnog intervala. To se proširenje naziva cikličkim prefiksom OFDM-simbola.
- Veličina zaštitnog intervala uzima negdje do oko T<sub>0</sub>/4 odnosno do oko četvrtine trajanja intervala ortogonalnosti.

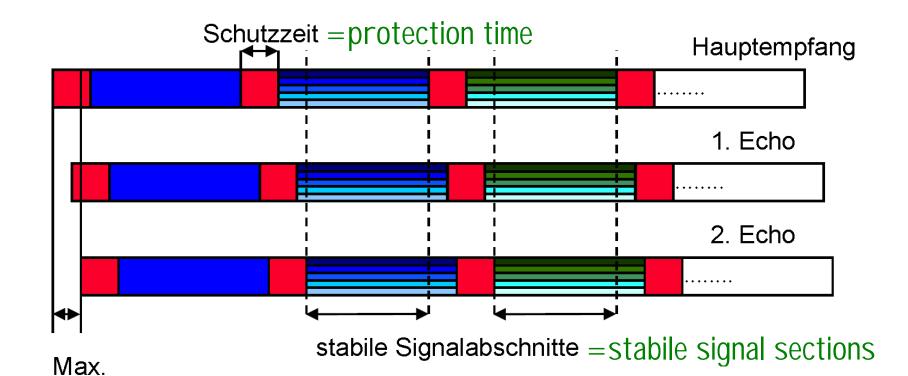






#### Zaštitni interval u OFDM-simbolu

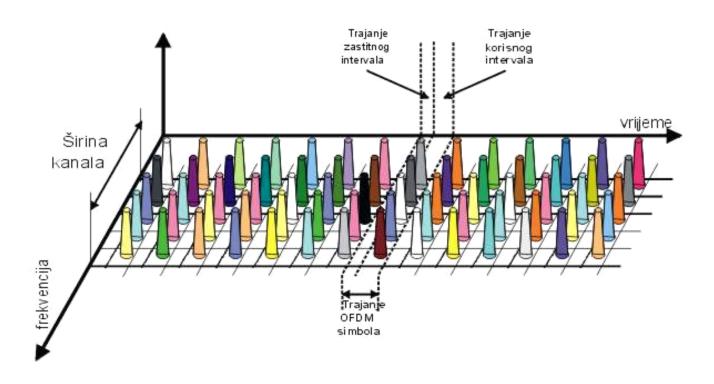
Laufzeitunterschied = delay difference







#### Zaštitni interval u OFDM-simbolu

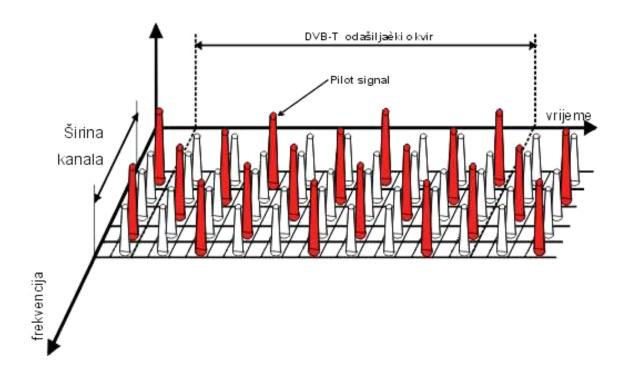


• Kad je najveće kašnjenje signala manje od veličine zaštitnog intervala onda ne nastaju smetnje pri prijenosu, jer je zadržana ortogonalnost signala u potkanalima tijekom vremena analiziranja  $T_0$  i u uvjetima različitog kašnjenja signala u pojedinim potkanalima.





#### Pilotski signali u OFDM-simbolu—>sinkroniziranje



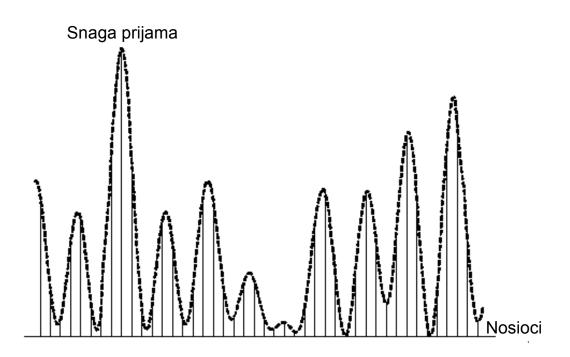
- Za ispravnu demodulaciju OFDM-signala potrebno je vremenski prozor postaviti točno u odnosu na trenutak pojave svakoga emitiranog OFDM-simbola.
- U te se svrhe koriste "pilotski" podnosioci. Oni su pravilno raspoređeni u prijenosnom kanalu i služe kao sinkronizacijski markeri.





### Utjecaj smetnji na potkanale OFDM-a

Zbog višestaznog prostiranja različito je prigušenje pojedinih potkanala



 OFDM-pokazuje povoljne osobine i u uvjetima kad su smetnje koncentrirane na uski pojas unutar pojasa OFDM-signala (selektivni feding). Tad su «napadnuti» samo neki od potkanala odnosno mali dio cjelokupnog OFDM-simbola pa je mali broj pogrešno demoduliranih binarnih znakova.





#### Poboljšanje ispravnosti prijenosa

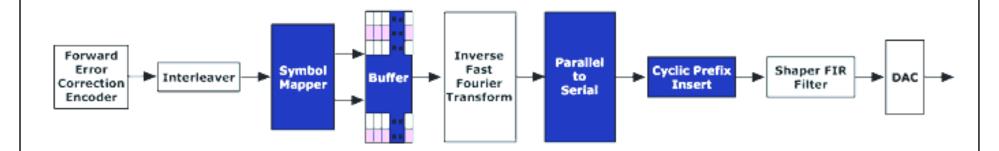
- OFDM je otporniji na uskopojasne smetnje od sustava s jednim nosiocem.
- Frekvencijski selektivni feding radiokanala pogađa manju skupinu potkanala OFDM-sustava.
- Pogreške prijenosa se koncentriraju na određene skupine bitova. To čini postupke zaštitnog kodiranja neučinkovitima.
- Zbog toga se prije modulacije bitovi permutiraju (ispremiješaju) po nekom pravilu kako bi se nakon inverzne permutacije u prijamniku postigao slučajni karakter položaja pogrešnih bitova.





#### Kodirani OFDM — COFDM

- Kodirani OFDM ili COFDM (Coded OFDM) označuje postupak u kojem su sjedinjeni postupci zaštitnog kodiranja radi ispravljanja pogrešaka i OFDM-a.
- Ovaj je postupak prilagođen uvjetima izraženoga višestaznog prostiranja i kao posljedice izraženih selektivnih osobina radijskog kanala te smetnji u obliku sinusnog signala ili analognog TV-signala.
- COFDM primjenjuje postupke zaštitnog kodiranja (FEC, *Forward Error Correction*) koji se osnivaju na unošenju zalihosti (redundancije) u signal.







#### Kodirani OFDM — COFDM

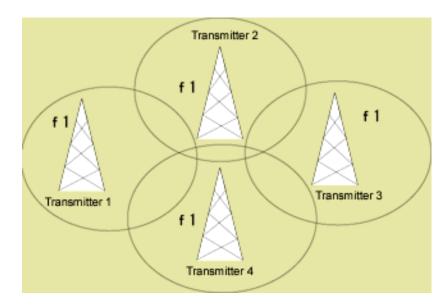
- Zaštitno se kodiranje obavlja uz pomoć blokovskih (npr. Reed-Solomon) ili konvolucijskih kodova.
- Korisnost koda (code rate) iznosi k/n (k/n < 1) ako se svakom bloku od k bita dodaje n-k zalihosnih bitova.
- Alternativna metoda umjesto bitova za zaštitno kodiranje koristi simbole moduliranih podnosilaca → tehnika *kodirane modulacije* i primjena tzv. "rešetkastih kodova" (*Trellis Codes; TCM, Trellis Coded Modulation*).
- Vjerodostojnost demoduliranih znakova utvrđuje se pomoću tzv.
   "informacije o stanju kanala" (CSI, Channel-State Information).
- Uz pomoć CSI "tvrdo" demoduliranje bita (hard decision) nadomještava se odgovarajućim "mekim" postupkom (soft decision) u Viterbijevom dekoderu.
- Ovi postupci znatno povećavaju robusnost COFDM-postupka.





### Rad mreže na jednoj frekvenciji — SFN

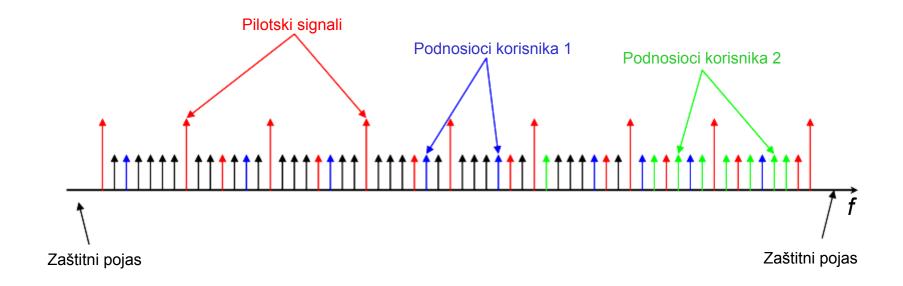
- Svi odašiljači u mreži rade na istoj frekvenciji (SFN, Single Frequency Network).
   Nužan je sinkroni rad svih odašiljača → emitira se sinkroni digitalni signal.
- Učinak prijama signala od više odašiljača jednak je učinku prijama signala nastalog višestaznim prostiranjem.
- Posljedice dubokih fedinga (ako ih ima) dobro se rješavaju metodama zaštitnog kodiranja.
- Za ispravni rad SFN-mreže nužno je da svi odašiljači u mreži u svakom trenutku odašilju potpuno jednaki signal → odašiljači moraju biti sinkronizirani po vremenu i po frekvenciji.
- Taj se problem može riješiti uz pomoć globalnog sustava za određivanje položaja (GPS, Global Positioning System). (koji služi kao referenca za sinkroniziranje vremena)







### Višestruki pristup OFDMA

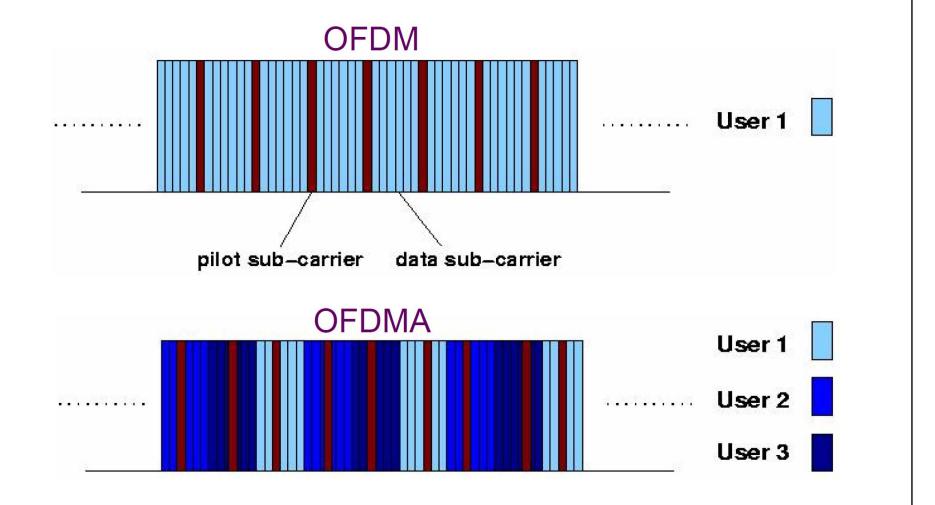


- U višekorisničkoj okolini OFDM je osnova višestrukog pristupa na osnovama podjele po ortogonalnim frekvencijama (OFDMA, Orthogonal Frequency-Division Multiple Access),
- svakom korisniku dodjeljuje se skupina potkanala u okviru OFDM-a.





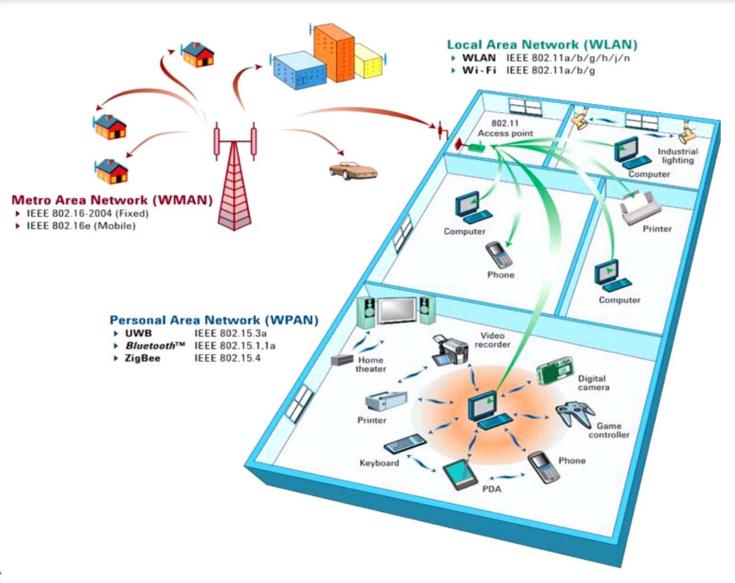
#### OFDM i OFDMA







#### Gdje se koristi tehnologija OFDM?

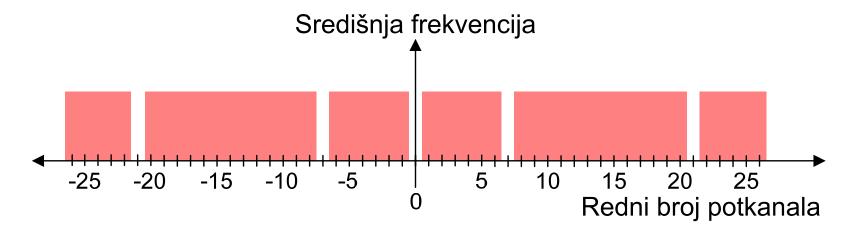






#### Obilježja OFDM-signala u WLAN-u

Raspored potkanala u WLAN-u po normama IEEE 802.11a/g



- Koristi se sustav od 52 potkanala od kojih se njih 48 koristi za prijenos informacije, a u preostala 4 potkanala su pilotski signali.
- Potkanal broj 0 ne koristi se za prijenos.
- Pilotski se signali smještaju u potkanale br. -21; -7; +7 i +21 i oni se moduliraju fiksnim slijedom bitova.

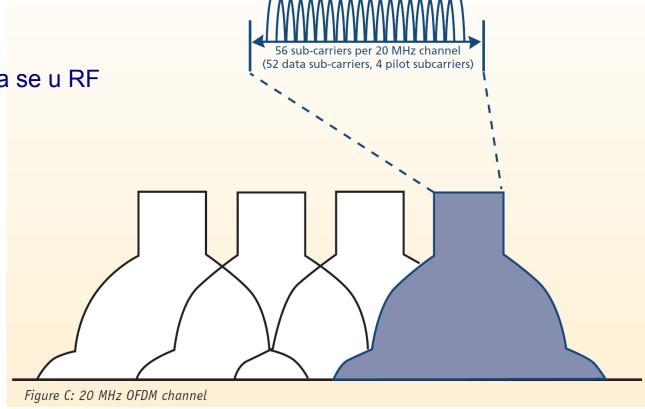




## Obilježja OFDM-signala u WLAN-u

Radiofrekvencijski kanal u WLAN-u po normi IEEE 802.11n

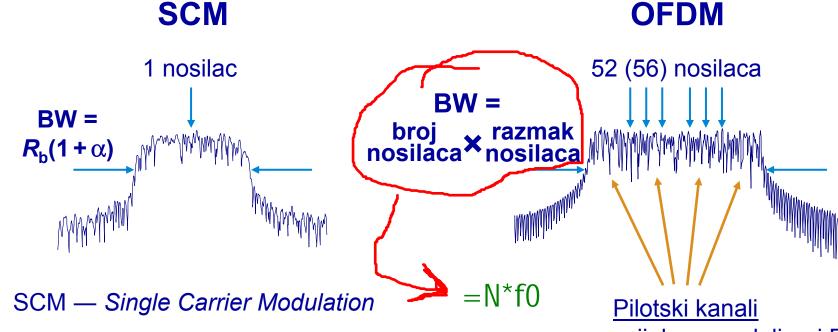
 OFDM signal smješta se u RF kanal širine 20 MHz.







#### Obilježja OFDM-signala u WLAN-u



 Uz pomoć pilotskih kanala prati se tijek promjena amplitude i faze unutar cijelog OFDM-bursta.

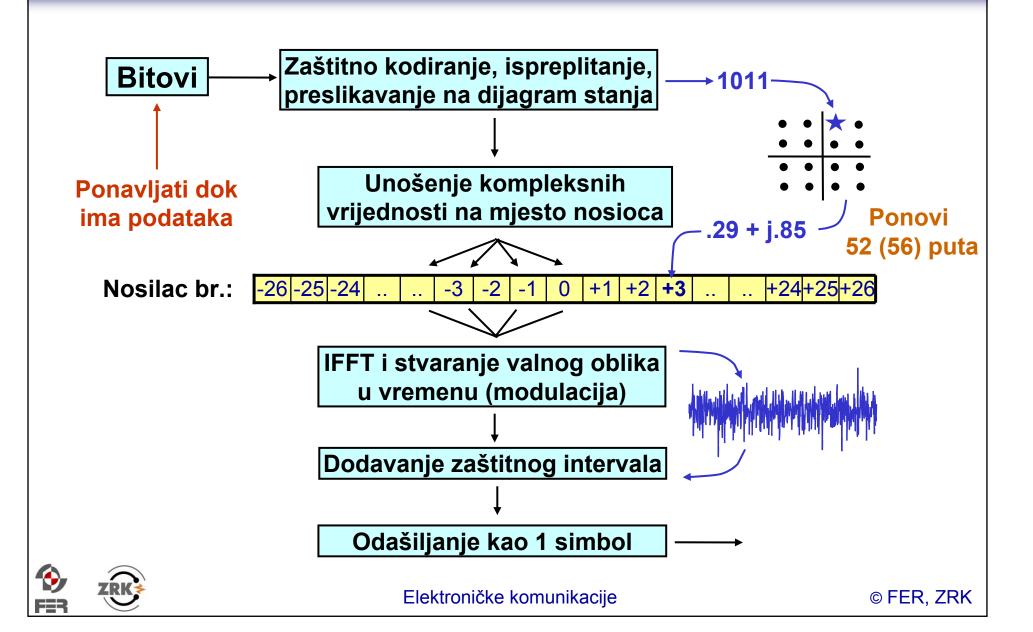
- uvijek su modulirani BPSK,
- stalna je amplituda i 2 faze,
- koriste se kao osnova za koherentnu demodulaciju.







#### Prikaz dobivanja OFDM-a u WLAN-u



#### Ostale primjene OFDM

- Asimetrična digitalna pretplatnička linija ADSL (Asymmetric Digital Subscriber Line),
  - koristi se 256 u jednoj odnosno 134 podnosilaca u drugoj inačici.
- Razne radijske tehnologije,
  - radijska mreža gradskih područja, tehnologija WiMAX (IEEE 802.16):
    - koristi se do 2048 podnosilaca i višestruki pristup OFDMA,
  - tehnologije digitalne televizije DVB-T i DVB-H:
    - u zemaljskoj digitalnoj televiziji (DVB-T) koristi se 6817 podnosilaca (tzv. 8k inačica),
    - u digitalnoj televiziji za mobilni prijam odnosno prijam ručnim prijamnicima (DVB-H) koristi se 3409 podnosilaca (tzv. 4k inačica).





# Modulacija impulsnog signala





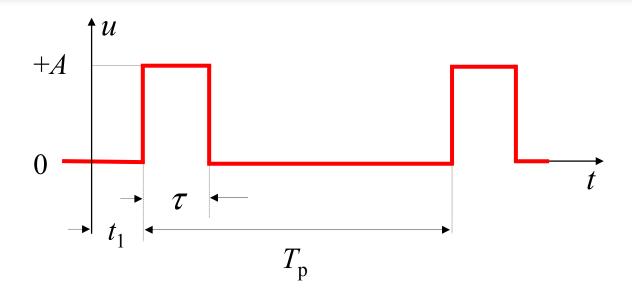
#### Temeljna obilježja moduliranja impulsa

- Prijenosni signal odgovara periodičnom slijedu obično pravokutnih impulsa.
- Modulacijom impulsa mijenja se jedan od njihovih parametara (npr. amplituda, trajanje, položaj ...) ovisno o razini uzorka analognoga modulacijskog signala ili o razini diskretnoga modulacijskog signala.
- Informacija se, dakle, u osnovi prenosi u analognom obliku ali se ona obavlja u diskretnima vremenskim trenucima.
- Promjene parametara impulsnog nosioca mogu biti i diskretne u svrhu prijenosa digitalnih podataka.





#### Periodični impulsni signal VAŽNO!



- Periodični impulsni signal određen je četirima parametrima:
  - amplitudom A,
  - vremenskim trajanjem impulsa  $\tau$ ,
  - trenutkom pojave impulsa  $t_1$ , odnosno fazom  $\varphi = 2\pi t_1/T_p$  i,
  - frekvencijom ili repeticijom impulsa  $f = 1/T_p$ .
- Ti su parametri kontinuirane veličine i mogu poprimiti bilo koju vrijednost unutar nekih granica.





#### Postupci moduliranja impulsa

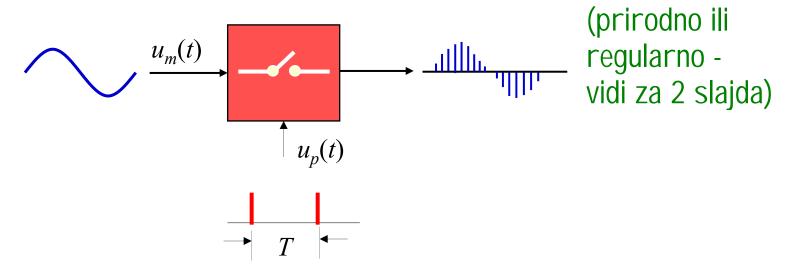
- Postupci moduliranja impulsnih signala
  - ⇔ impulsni modulacijski postupci:
- A modulacija amplitude impulsa (PAM, Pulse Amplitude Modulation),
- tau modulacija trajanja impulsa (PDM, Pulse Duration Modulation), ista modulacija širine impulsa (PWM, Pulse Width Modulation), stvar
- t-jeda<del>n</del> modulacija položaja (faze) impulsa (PPM, Pulse Position (Phase) Modulation),
- 1/Tp- modulacija frekvencije impulsa (PFM, Pulse Frequency Modulation).
  - Impulsni signali imaju obilježja vremenski diskretnih pojava
    - → impulsni se signali ne mogu modulirati vremenski kontinuiranim modulacijskim signalom.





#### Obilježja modulacijskog signala

prvo se prijenosni signal modulira i tada sa njima otipkavamo modulacijski s.



- Modulacijski signal valja diskretizirati po vremenu prije modulacije

   → uzimaju se uzorci modulacijskog signala u vremenski ekvidistantnim trenucima.
- Teorem uzoraka → broj uzoraka u jedinici vremena (sekundi) mora biti veći od dvostruke najviše frekvencije u spektru modulacijskog signala f<sub>maks</sub> ili jednak toj frekvenciji.





#### Obilježja modulacijskog signala

Vremenski razmak uzoraka T mora biti onda manji od,

$$T \leq \frac{1}{2f_{\text{maks}}}.$$

- Moduliranje impulsnih signala obavlja se uzorcima modulacijskog signala.
- Primjer:

Govorni signal zauzima pojas od 300 do 3400 Hz.

Prema teoremu uzoraka uzorke valja uzimati s frekvencijom od barem 6,8 kHz → odabrana je frekvencija uzoraka od 8,0 kHz.

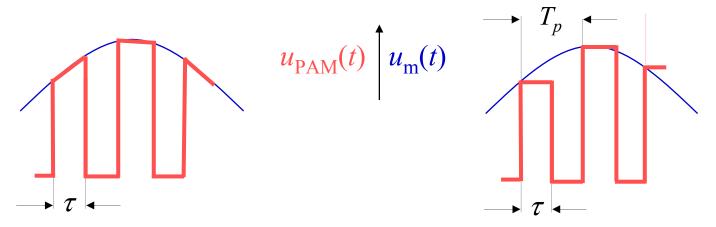
Vremenski razmak uzoraka govornog signala iznosi  $1/(8.10^3) = 125 \,\mu s \rightarrow to je ujedno i trajanje periode impulsnoga prijenosnog signala.$ 

zna i: T(prijenosni)=T(uzoraka)





- Modulacija amplitude impulsa odgovara postupku uzimanja uzoraka.
   Uzorci su predočeni električnim impulsima konačnog trajanja.
- Oblik impulsa PAM-signala ovisi o osobinama postupka uzimanja uzoraka,
  - prirodni postupak,
  - regularni ili uniformni postupak.



Prirodni postupak uzimanja
iste su gornje i donje bo ne
komponente!

Flek

Regularni ili uniformni postupak uzimanja uzoraka

nisu iste gornje bo ne i donje bo ne

Elektroničke komunikacije

komponente ©

© FER, ZRK

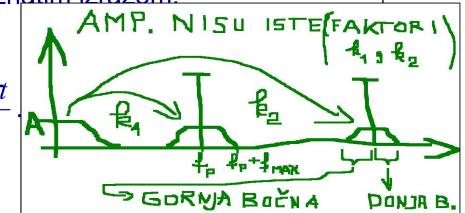


Neka je sinusni modulacijski signal oblika,/

$$u_{\rm m}(t) = U_{\rm mm} \cos 2\pi f_{\rm m} t$$
,

dok se impulsni prijenosni signal opisuje poznatim izrazom.

$$u_{p}(t) = \frac{A\tau}{T_{p}} + 2\sum_{n=1}^{\infty} \frac{A\tau}{T_{p}} \cdot \frac{\sin \frac{n\pi\tau}{T_{p}}}{\frac{n\pi\tau}{T_{p}}} \cdot \cos n \frac{2\pi t}{T_{p}}.$$



Prirodnim postupkom uzimanja uzoraka dobiva se unipolarni PAM-signal,

$$u_{\text{PAM}}(t) = \frac{A\tau}{I_{\text{p}}} \left[ 1 + k_{\text{A}} \frac{U_{\text{mm}}}{A} \cos 2\pi f_{\text{m}} t \right] \times \left( 1 + 2 \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\sin n\pi f_{\text{p}} \tau}{n\pi f_{\text{p}} \tau} \cdot \cos 2\pi n f_{\text{p}} t \right).$$



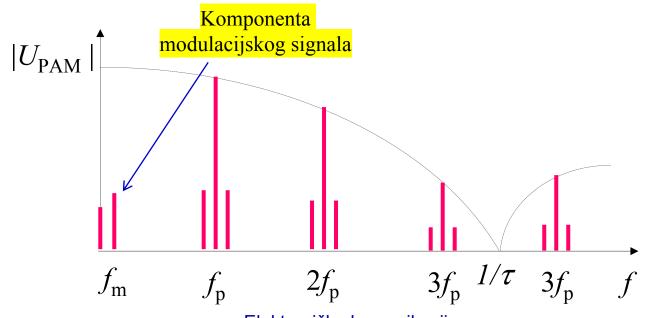


nevažno!

• Ako se uvede oznaka  $k_a U_{mm}/A = m_A$ , a što odgovara indeksu modulacije, izlazi,

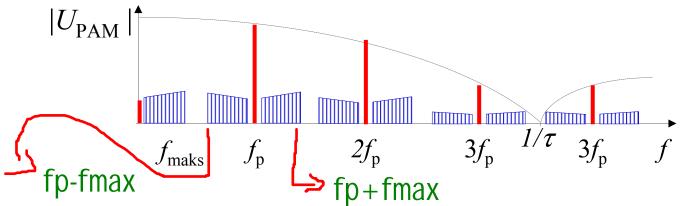
$$u_{\mathrm{PAM}}(t) = \frac{A\tau}{T_{\mathrm{p}}} \left[ 1 + m_{\mathrm{A}} \cos 2\pi f_{\mathrm{m}} t \right] + \frac{2A\tau}{T_{\mathrm{p}}} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\sin n\pi f_{\mathrm{p}} \tau}{n\pi f_{\mathrm{p}} \tau} \times \text{nevažno} \right]$$

$$\times \left[ \cos 2\pi n f_{\mathrm{p}} t + \frac{m_{\mathrm{A}}}{2} \cos 2\pi \left( n f_{\mathrm{p}} - f_{\mathrm{m}} \right) t + \frac{m_{\mathrm{A}}}{2} \cos 2\pi \left( n f_{\mathrm{p}} + f_{\mathrm{m}} \right) t \right].$$

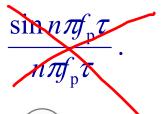








- U spektru takvog, prirodnim postupkom uzorkovanja nastalog PAM-signala javljaju se bočne komponente odnosno bočni pojasevi oko svih spektralnih komponenti impulsnoga prijenosnog signala.
- Donja i gornja bočna komponenta ili pojas oko nekog višekratnika  $f_p$  međusobno su jednaki, ali se svaki par oko frekvencije  $nf_p$  korigira za jednaki faktor kao i odgovarajuća komponenta u spektru impulsnoga prijenosnog signala, koji je jednak,



unipolarni ima istosmjernu komponentu (na frekv. f=0), dok bipolarni nema - isto piše i na slj. slajdu





- Spektar PAM-signala nastalog regularnim ili uniformnim postupkom uzimanja uzoraka sličnih je osobina.
- Osobitost je spektra ove vrste PAM-signala u nejednakosti razina donje i pripadajuće gornje komponente. To nastaje zbog toga što je odgovarajući korekcijski faktor oblika,



odnosno on ovisi o frekvenciji svake spektralne komponente na koju se primjenjuje.

- Obje vrste PAM-signala sadrže u svom spektru i komponente modulacijskog signala.
- PAM se može demodulirati jednim niskopropusnim filtrom.
- Istosmjerna komponenta u moduliranom signalu posljedica je unipolarnog karaktera impulsnoga prijenosnog signala. Uporabom bipolarnih PAMimpulsa (impuls mijenja polaritet kod negativnih razina modulacijskog signala) izbjegava se pojava istosmjerne komponente.







 Pri regularnom uzimanju uzoraka demodulirani je signal linearno izobličen pa je potrebno u pojasu frekvencija modulacijskog signala korigirati amplitudu filtriranjem dobivenog signala po pravilu,

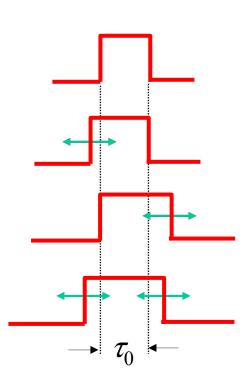


 Modulacija amplitude impulsa sama po sebi nema neko značenje zbog velike osjetljivosti na smetnje i šum. PAM je često prvi korak u dobivanju ostalih vrsta impulsnih ili digitalnih modulacija.





 Modulacija trajanja ili širine impulsa PDM/PWM specifični je modulacijski postupak za impulsne nosioce. Ona nema ekvivalenta među kontinuiranim postupcima modulacije sinusnog signala.

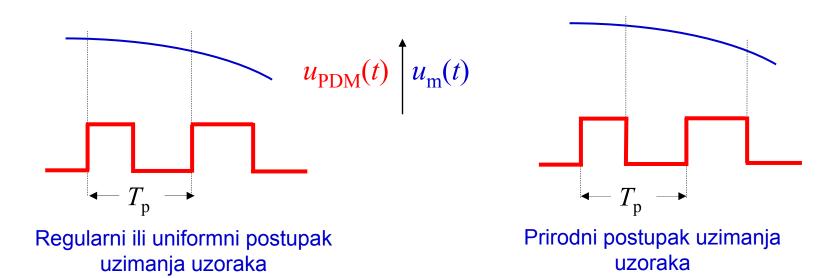


- Informacija je sadržana u trenutku pojave impulsa pa se PDM zajedno s PPM i PFM ubraja u postupke modulacije vremenskog parametra impulsnog nosioca (PTM, Pulse Time Modulation).
- Širina impulsa modulira se mijenjajući položaj prednjeg brida, stražnjeg brida ili oba brida impulsa na vremenskoj osi.
- Vremenski položaj brida impulsa, koji se modulira, razmjeran je razini uzorka modulacijskog signala.

detaljno objašnjenje za 3 slajda!







- Kod uniformnoga ili regularnog postupka uzorkovanja uzorci modulacijskog signala uzimaju se u vremenski ekvidistantnim trenucima.
- U prirodnom postupku trenutak se uzimanja uzoraka poklapa s trenutkom pojave moduliranog brida impulsa. Trenuci uzimanja uzoraka nisu jednoliko raspoređeni po vremenskoj osi. Vremenski razmak uzoraka se mijenja i u korelaciji je s promjenama razine modulacijskog signala.





(na po etak brida - koji nije uvijek na istom mjestu - vidi sljede i slajd)

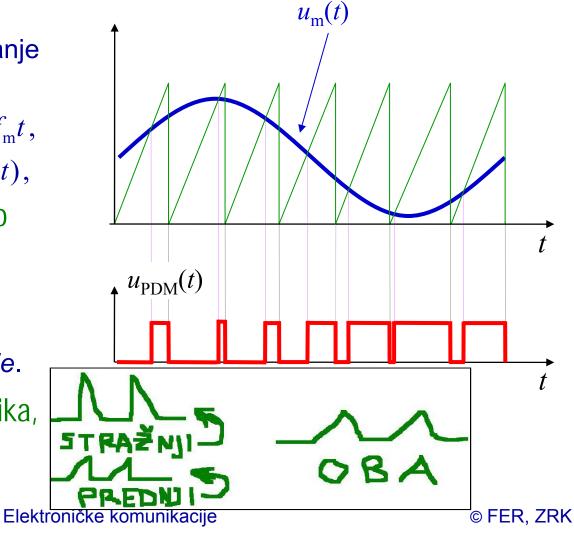
Elektroničke komunikacije © FER, ZRK

 Za primjer sinusnoga modulacijskog signala trajanje impulsa PDM-signala je,

$$\begin{split} \tau(t) &= \tau_0 + k_{\mathrm{D}} U_{\mathrm{mm}} \sin 2\pi f_{\mathrm{m}} t \,, \\ &= \tau_0 (1 + m_{\mathrm{D}} \sin 2\pi f_{\mathrm{m}} t) \,, \\ m_{\mathrm{D}} &= \frac{k_{\mathrm{D}} U_{\mathrm{mm}}}{\tau_0} , \quad \text{nevažno} \end{split}$$

gdje je  $\tau_0$  trajanje impulsa prijenosnog signala, a  $m_{\rm D}$  stupanj ili *indeks modulacije*.

Un je pravokutnog oblika, mogu i oblici Um:







## Modulacija trajanja/širine impulsa-objašnjenje prošog s.

Analitički opis PDM-signala nastaje kad se u izraz za prijenosni signal,

$$u_{p}(t) = \frac{A\tau_{0}}{T_{p}} + 2\sum_{n=1}^{\infty} \frac{A\tau_{0}}{T_{p}} \cdot \frac{\sin n\pi f_{p}\tau_{0}}{n\pi f_{p}\tau_{0}} \cdot \cos 2\pi nf_{p}t. \quad \text{KOMPARATOR:}$$

umjesto  $\tau_0$  stavi  $\tau(t)$  sa prethodnog slide-a,

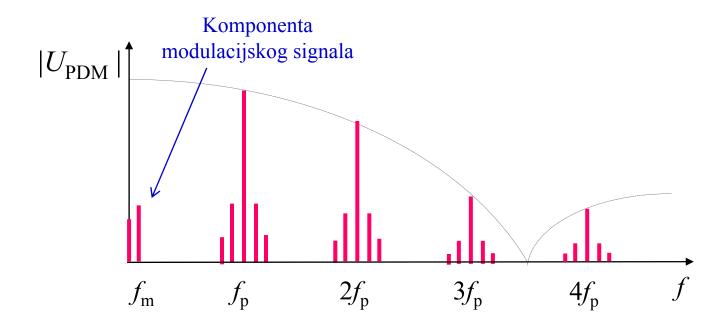
$$u_{\text{PDM}}(t) = \frac{A\tau_0}{T_{\text{p}}}(1 + m_{\text{D}}\sin 2\pi f_{\text{m}}t) +$$

nevažno 
$$+A\sum_{n=1}^{\infty}\frac{2}{n\pi}\sin\left[n\pi\frac{t_0}{T_{\rm p}}(1+m_{\rm D}\sin2\pi f_{\rm m}t)\right]\cdot\cos2\pi nf_{\rm p}t$$
.

- Daljnjim uređenjem ovog izraza može se dobiti uvid u spektralne osobine PDM-signala (vidi udžbenik "Modulacije i modulatori").
- Spektar PDM-signala sadrži istosmjernu komponentu, komponentu modulacijskog signala i ostale komponente impulsnog nosioca oko kojih se nalazi više parova bočnih komponenti.





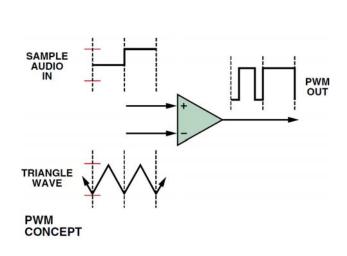


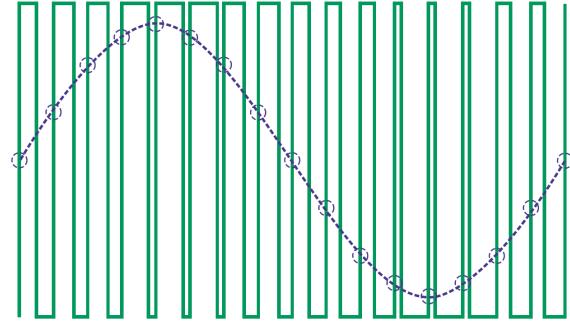
- Uporabom bipolarnih PDM-impulsa izbjegava se pojava te istosmjerne komponente.
- Modulacija trajanja/širine impulsa je nelinearni modulacijski postupak.
   jer je bila jedna komponenta a sada ih imamo više!





Promjer dobivanja PDM/PWM-signala s promjenljivim položajem oba brida impulsa





PWM EXAMPLE

SINE = AUDIO INPUT PULSES = PWM OUTPUT bipolarni





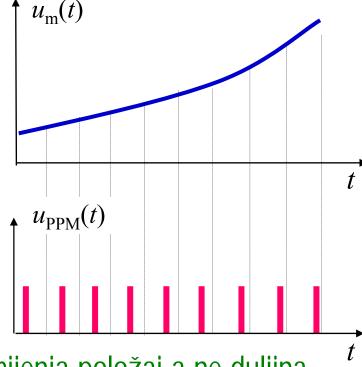


- Komponente spektra modulacijskog signala sastavni su dio PDM/PWM spektra pa se demodulacija svodi na filtriranje niskim propustom.
   Primjena:
- Modulacija širine impulsa koristi se u uređajima koji pojačavaju snagu niskofrekvencijskog signala do jako visokih razina (pojačala klase S).
- Pomoću PDM upravlja se snagom koja se privodi nekom trošilu bez korištenja elemenata s gubicima. (nemoramo koristiti otpornik)
  - Srednja snaga, koja se privodi uređaju, ovisi o radnom ciklusu  $(\tau/T_{\rm p})$  PDM-signala.
  - Navedeni princip koristi se za upravljanje brzine vrtnje istosmjernih elektromotora kao i za upravljanje razinom svjetla žarulje.
  - PDM se koristi u impulsno upravljanim ispravljačkim uređajima.





- PPM je ekvivalentan modulaciji faze sinusnog signala. Vremenski položaj impulsa određen je razinom modulacijskog signala u trenutku uzimanja uzorka.
- Pri regularnom ili uniformnom postupku uzimaju se uzorci u vremenski ekvidistantnim trenucima, obično na početku intervala periode trajanja T<sub>p</sub>.
- U prirodnom postupku uzima se uzorak u trenutku pojave impulsa pa se vremenski razmak uzoraka mijenja u korelaciji s promjenom razine modulacijskog signala.
- PPM ima obilježja nelinearnog
   postupka. isto kao i PDM, samo se ne mijenja položaj a ne duljina







• Periodični slijed impulsa trajanja  $\tau$  i periode  $T_{\rm p}$ , koji odgovara prijenosnom signalu jednak je,

$$u_{\rm p}(t) = \frac{A\tau}{T_{\rm p}} + A\sum_{n=1}^{\infty} \frac{2}{n\pi} \sin\frac{n\pi\tau}{T_{\rm p}} \cos n\Phi(t),$$
 nevažno

gdje je  $\Phi(t) = 2\pi f_p t$ .

• PPM-signal nastaje kad se linearno rastuća trenutna faza nadomjesti funkcijom oblika (odnosi se na sinusni modulacijski signal),

$$\Phi(t) = 2\pi f_{p}t + k_{p}U_{mm}\sin 2\pi f_{m}t = 2\pi f_{p}t + \Delta\Phi\sin 2\pi f_{m}t.$$

 Relativna je faza impulsa onda razmjerna razini modulacijskog signala u trenutku koji odgovara sredini PPM-impulsa.





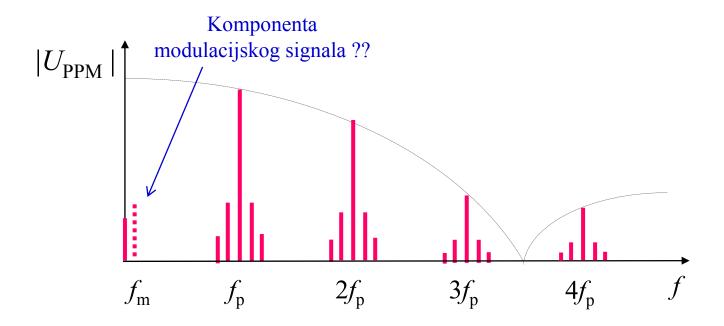
Nastali PPM-signal je onda,

$$u_{\text{PPM}}(t) = \frac{A\tau}{T_{\text{p}}} + A\sum_{n=1}^{\infty} \frac{2}{n\pi} \sin \frac{n\pi\tau}{T_{\text{p}}} \cdot \cos n \left(2\pi f_{\text{p}} t + \Delta\Phi \sin 2\pi f_{\text{m}} t\right).$$

- Drugi član ovog izraza predočuje zbroj faznomoduliranih signala na frekvenciji  $f_p$  i njezinim harmonicima.
- Izraz ukazuje da se spektar prirodnim postupkom uzorkovanja dobivenog PPM-signala sastoji od istosmjerne komponente i ostalih komponenti impulsnoga prijenosnog signala. Oko komponente frekvencije  $f_p$  i njezinih harmonika nastaje više parova bočnih komponenti kao kod PM-postupka.
- Pri uporabi bipolarnih PPM-impulsa izostaje istosmjerna komponenta.
- Ova vrsta PPM-signala ne sadrži komponentu modulacijskog signala, pa se signal ne može demodulirati filtriranjem kao PAM i PDM.



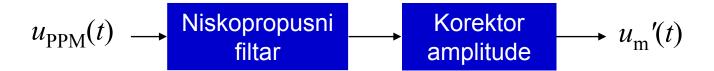




 PPM-signal nastao regularnim postupkom uzimanja uzoraka sadrži komponente modulacijskog signala, ali razine bočnih komponenti u paru nisu međusobno jednake (jednako kao kod PAM).







• Filtarskim postupkom dobiveni demodulirani signal je linearno izobličen, jer je komponentama demoduliranog signala smanjena razina za faktor,



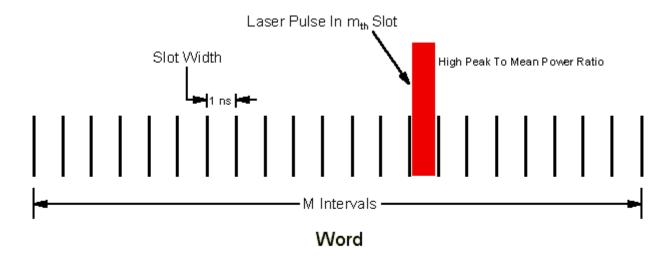
pa je potrebno korigirati amplitudu signala nakon filtriranja.





#### Primjena:

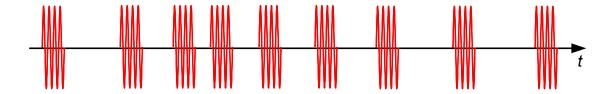
- Za primjer prijenosa digitalnih podataka predočenih s b bita, impuls PPM-signala zauzima jedan od  $M=2^b$  mogućih diskretnih položaja unutar periode trajanja  $T_p$ . Brzina prijenosa je tad  $R_b = b/T_p$ .
- PPM je vrlo čest u optičkim komunikacijama gdje nisu izražene smetnje od višestaznog širenja.







- U odgovarajućim sustavima valja provesti dobru sinkronizaciju jer je informacija sadržana u relativnom položaju impulsa na vremenskoj osi u odnosu na neki taktni signal.
- To je razlogom korištenja tzv. diferencijalne modulacije položaja impulsa (DPPM, Differential Pulse Position Modulation). U tom postupku položaj nekog impulsa mjeri se u odnosu na položaj prethodnog impulsa moduliranog signala.
- PPM se u zajednici s još jednom diskretnom modulacijom sinusnog signala (ASK ili FSK) koristi za radijsko upravljanje robotima ili modelima kao i za komunikaciju s beskontaktnom pametnom karticom (*Smart Card*).







#### Modulacija frekvencije impulsa — PFM

- PFM je po svojim obilježjima slična i povezana s PPM kao što su slične i povezane odgovarajuće kontinuirane inačice sinusnog signala FM i PM.
- Broj impulsa u jedinici vremena razmjeran je razini modulacijskog signala.
- Modulacija frekvencije impulsa najviše se primjenjuje u mjernoj tehnici, a rijetka je njezina uporaba u komunikacijama.
- PFM-postupak ne može se koristiti u TDMA-sustavima ako modulacijski signal sadrži istosmjernu komponentu, jer tad bi PFM-impuls izašao iz vremenskog intervala koji je pridružen komunikacijskom kanalu.



