Rješenja 5., 6. i 7. zadatka sa zadnjih auditornih. Na nekoliko mjesta postoji više solucija kako nastaviti dalje, tu ce biti objasnjenja za jedno i drugo.

Legenda: 'ass' - solucija asistenta, 'my' - moj nacin, 'obj' - objašnjenje onoga sto slijedi

- **5.)** U tablici su prikazane razine prijamne snage mjerene u jednom velikom zatvorenom prostoru. Mjerenja su vršena na frekvenciji od 900 MHz. Neka je referentna udaljenost d0 = 1m a faktor K se može odrediti iz Friisove formule za tu udaljenost. Potrebno je odrediti:
- 1) Eksponent prigušenja koji će minimizirati srednju kvadratnu pogrešku mjernih rezultata u odnosu na pretpostavljeni model ( $L=K(d/d_0)_n$ ).
- 2) Prijamnu snagu na udaljenosti od 150 m uz odašiljačku snagu od 0 dBm.

d (m)	$1/L=P_{RX}/P_{TX}$	$L = P_{TX}/P_{RX}$
	(dB)	(dB)
10	-70	70
20	-75	75
50	-90	90
100	-110	110
300	-125	125

## Zadano:

f = 900MHz

d0 = 1m

L - model s potencijom i referentnom vrijednosti K(na d0)

# <u>Rješenje:</u>

1)

'obj' - Kako je u tablici zadano prigušenje sa 1/L (inace jako bistar pristup -.-'), ovdje postoje 2 solucije kako doći do rješenja. Stavit ću rjesenja na oba nacina pa sami birajte sto vam se svidja

a) 'ass' - Assistent je ovo rjesio tako da je nastavio modificirati sve dijelove zadataka da odgovaraju predloženom principu u tablici. To uključuje raspis 'modela' u stilu:

$$\frac{1}{L}(dB) = \frac{1}{K} \left(\frac{d}{d_0}\right)^{-n}$$

Nadalje to se logaritmira i pritom pretpostavlja da je K logaritmiran u sklopu svoje jednađbe pa se ispred njega na pise 10log(K) nego samo K i sve skupa se uvrštava u jednađbu za F(n) - slijedi u nastavku.

**b)** 'my' - Ono sto bi trebalo svima biti jasno je da kad su logaritmi u pitanju 1/L(dB) = -L(dB), pa je puno logičnije napraviti dodatni stupac u tablici koji ima samo 'L' i jednak je -(1/L)... Ništa nije promjenjeno, ništa nije izgubljeno, to je identicna stvar napisana kao omjer odaslane/primljene umjesto obratno. No ovaj model sada daleko olaksava nastavak rjesavanja jer se orginalni model ne mora mjenjati ni modificirati nego ostaje:

$$L(dB) = K \left(\frac{d}{d_0}\right)^n$$

## Nastavak rješenja:

Ideja za minimiziranje srednje kvadratne pogreške sustava je u stvaranju nove funkcije koja će opisivati ono što trebamo u ovisnosti o parametru koji nas zanima. Potom ćemo njenu derivaciju izjednačiti sa nulom da bi dobili naš parametar (derivacija fje sluzi za pronalazak extrema, a nama treba minimum). Fja ide od 1 do 5 jer imamo 5 mjerenja.

### Funkcija kvadratne pogreške:

$$F(n) = \sum_{i=1}^{5} \left[ L_{mj_i}(d_i) - L_{model}(d_i) \right]^2$$
$$\frac{dF}{dn} = F'(n)$$
$$K = 20 \log \left( \frac{4\pi d_0}{\lambda} \right) = 32,53 dB$$

a)

$$\frac{1}{L} = -K - 10nlog\left(\frac{d}{d_0}\right)$$

$$\frac{dF}{dn} = \sum_{i=1}^{5} \left[L_{mj_i} - (-K - 10nlog\left(\frac{d}{d_0}\right))\right]^2$$

$$\frac{dF}{dn} = \sum_{i=1}^{5} 2 * \left[L_{mj_i} + K + 10nlog\left(\frac{d}{d_0}\right)\right] * 10log\left(\frac{d}{d_0}\right) = 0$$

$$0 = \sum_{i=1}^{5} L_{mj_i} + 5K + 10n\sum_{i=1}^{5} \log\left(\frac{d}{d_0}\right)$$

$$n = \frac{-\sum_{i=1}^{5} L_{mj_i} - 5K}{10\sum_{i=1}^{5} \log\left(\frac{d}{d_0}\right)} = \frac{470 - 157,65}{84,77} = > n = 3.69$$

$$L = K + 10nlog\left(\frac{d}{d_0}\right)$$

$$\frac{dF}{dn} = \sum_{i=1}^{5} \left[L_{mj_i} - (K + 10nlog\left(\frac{d}{d_0}\right))\right]^2$$

$$\frac{dF}{dn} = \sum_{i=1}^{5} 2 * \left[L_{mj_i} - K - 10nlog\left(\frac{d}{d_0}\right)\right] * 10log\left(\frac{d}{d_0}\right) = 0$$

$$0 = \sum_{i=1}^{5} L_{mj_i} - 5K - 10n\sum_{i=1}^{5} log\left(\frac{d}{d_0}\right)$$

$$n = \frac{\sum_{i=1}^{5} L_{mj_i} - 5K}{10\sum_{i=1}^{5} log\left(\frac{d}{d_0}\right)} = \frac{470 - 157,65}{84,77} = n = 3.69$$

Ako se pitate 'Pa u cemu je razlika, samo par + i -?', razlika je u tome što u mom načinu se koriste sve poznate formule i metode bez ikakvih modifikacija ili pretvaranja iz ovog-u-ono, dok se u assistentovom načinu mora iz koraka u korak pazit gdje je prebačeno u 1/x i gdje nije, gdje je + a gdje - i na kraju iskoristit prave vrijednosti da se dobije rezultat...

2)

#### Nastavak:

Sad kad imamo 'n', mozemo raspisati naš model kao:

$$L = K + 36,9\log\left(\frac{d}{d_0}\right)$$

Iz čega dobijemo da je prigušenje za d=150m - L = 111.83dB, te koristeći  $P_{TX} = P_{RX}$  - L dobiti da je snaga na prijemu  $P_{TX}$ =-111.83dBm/6.56\*10<sup>-12</sup> mW, odnosno  $P_{TX}$ =-141.83dB/6.56\*10<sup>-15</sup> W (  $P_{RX}$  = 0 dBm)

**6.)** U jednom velegradu postoje dva operatera mobilne telefonije, A i B. Operater A ima 380 ćelija sa po 18 kanala u svakoj ćeliji, a operater B ima 410 ćelija sa po 1 kanala u svakoj ćeliji. Ukoliko se zahtijeva vjerojatnost blokiranja 2% te uz pretpostavku da svaki korisnik ostvaruje jedan poziv na sat, trajanju od 3 min, potrebno je odrediti koliki broj korisnika je podržan sa strane operatera A, a koliki od operatera B.

Uputa: Broj korisnika se računa po ćeliji a ukupan broj korisnika se dobije množenjem s brojem ćelija!

operater A: 380 ćelija - 18 kanala

operater B: 410 ćelija - 16 kanala

 $\lambda = 1$ poziv/h

T = 3min/poziv

### op. A)

Ponuđeni promet - A =  $\lambda$ \*T -> A = 3/60 = **0.05 erl** 

Ukupni promet -  $A_p$  = **11.491 erl -** Ovo se iscitava iz ErlangB tablice, gdje je % u stupcu, a kanal u retku

Broj\_korisnika/ćeliji =  $A_D/A$  = 229,82 - uzima se samo 229 jer 0.82 nije do kraja popunjen okvir

Broj\_korisnika\_ukupno = 229 \* 380 = 87020 korisnika.

#### op. B)

Ponuđeni promet - A =  $\lambda$ \*T -> A = 3/60 = **0.05 erl** 

Ukupni promet -  $A_p = 9.828 \text{ erl}$ 

Broj\_korisnika/ćeliji =  $A_p/A = 196,56$  - uzima se samo 192 jer 0.56 nije do kraja popunjen okvir

Broj\_korisnika\_ukupno = 196 \* 410 = 80360 korisnika.

Zaključak: Operater A podržava više korisnika nego operater B.

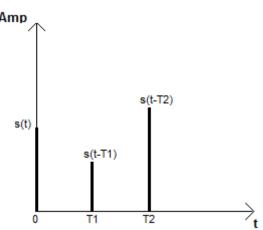
7.) Signal na mjestu prijama sastoji se od tri višestazne komponente (tri staze) plus šum. Signal se može prikazati kao  $r(t)=a_0s(t)+a_1s(t-\tau_1)+a_2s(t-\tau_2)+n(t)$ 

gdje su |a0/a1|=|a2/a1|= -5dB,  $\tau_1=1$  us i  $\tau_1=8$  us (prva komponenta je vremenska referenca  $\tau_0=0~us$ ). Sveukupna snaga komponenti signala je 1,2 W (ne računajući šum). Potrebno je odrediti:

- 1) Koja je razlika u duljini između najkraće i najdulje staze?
- 2) Odrediti ekcesno srednje kašnjenje i srednje kvadratno kašnjenje kanala.
- 3) Procijeniti koherencijski pojas.
- 4) Uz koherencijski pojas odrediti selektivnost kanala u odnosu na slijedeće standarde:GSM i DECT.



Slika nije u mjerilu, vec sluzi samo kao vizualizacija onoga sto je u zadatku, za laksu orijentaciju...



## Rješenje:

1) Ovaj dio je prilicno intuitivan... Najkraću stazu ima onaj signal koji prvi dođe do MS, najdulju onaj koji zadnji dođe. Imamo vremena kašnjenja zadana.

$$\Delta d = d_{najdulje} - d_{najkraće}$$
 
$$\Delta d = (\tau_2 - \tau_0) * c$$
 
$$\Delta d = 8 * 10^{-6} s * 3 * \frac{10^8 m}{s}$$
 
$$\Delta d = 2400 m$$

### 2)Formule:

$$\bar{\tau} = \frac{\sum P_k * \tau_k}{\sum P_k}$$

$$\bar{\tau}^2 = \frac{\sum P_k * \tau_k^2}{\sum P_k}$$

Ove sume idu od 0(ili 1) do broja mjerenja/signala koja imamo, znaci kod nas k=[0,2].

'obj' - u zadatku imamo zadanu ukupnu snagu svih signala P = 1.2W i imamo zadane omjere izmedju amplituda pojedinih signala. Za potrebe izračuna vremena potrebne su nam zasebne snage  $P_0$ ,  $P_1$ ,  $P_2$ . Ovdje ponovno postoje 2 solucije kako doći do tih snaga, assistentova koja je po mom mišljenju nepotrebno dugačka i jos nepotrebnije komplicirajuća i moja koja je ustvari samo primjena nekih logičnih zaključaka...

'ass' - assistent je ovdje u izračun snaga krenuo sa sljedećim pretpostavkama :

- 1. Amplitude signala su kvadratno proporcionalne snazi signala ( $P = U^2/R$  sa pretpostavkom R = 10hm)
- 2. Iz danih omjera u dB se moze izracunati konkretni omjer svakog napona ali pritom treba paziti na gore-spomenuti kvadrat pa prebacivanje -5dB nije kao '10log' nego kao '20log'. Izraze se omjeri amplituda preko a<sub>0</sub>, te se sa kvadratima prebace u jedn. za snagu pa se ponovno vraćaju i onda jos jednom prebacuju u snage (primjećujete nepotrebnu komplikaciju?)...

'my' - uzimajući u obzir gore navedenu stavku '1.' i znajući što su logaritmi stvarno, mozemo iz danih omjera amplituda primjetiti da su to ujedno i omjeri snaga sa istim omjerom (kvadrira se sve, pa se samo pazi kod prebacivanja -5dB da je sada sa '10log', a ne '20log'). Obzirom da nas stvarno zanimaju samo snage a ne amplitude, na ovaj način izbjegnemo 4 prebacivanja iz jednog u drugo i kvadratne jednađbe.

a) 'ass' -

$$\frac{a_0}{a_1} = \frac{a_2}{a_1} = -5dB = 10^{\frac{-5}{20}} = 0.5623$$

$$a_0 = a_2$$

$$a_1 = 1.7783a_0$$

$$P \triangleq a_x^2$$

$$a_0^2 + 3.1623a_0^2 + a_0^2 = 1.2W$$

$$a_0^2 = 0.23245$$

$$a_0 = a_2 = 0.4821$$

$$a_1 = 0.85731$$

$$P_0 = P_2 = 0.2325W$$

$$P_1 = 0.735W$$

**b)** 'my' -

$$\frac{P_0}{P_1} = \frac{P_2}{P_1} = -5dB = 10^{\frac{-5}{10}} = 0.31623$$

$$P_0 = P_2$$

$$P_1 = 3.1623a_0$$

$$P_0 + 3.1623P_0 + P_0 = 1.2W$$

$$P_0 = P_2 = 0.2325W$$

$$P_1 = 0.735W$$

'obj' - tehnički postupak je isti, ali se izbjegne cijela zamka sa '20log' umjesto '10log' kod amp-snaga prebacivanja i cjela zavrzlama oko prebacivanja iz jednog u drugo 4 puta...

## Nastavak Rješenja:

'obj' - Sad imamo sve snage i sva vremena, neću raspisivati izračun suma jer je to trivijalno, s tim da je donja suma u oba izraza = 1.2W kako je i zadano:

$$\bar{\tau} = 2,1625 us$$

$$\bar{\tau}^2=13{,}0125us$$

3) Koherencijski pojas se određuje iz formule:

$$B_C = \frac{1}{5 * \tau_{RMS}} = 69.27kHz$$

$$\tau_{RMS} = \sqrt{(\bar{\tau})^2 - \bar{\tau}^2} = 2.887us$$

**4)** E sad dolazi zanimljiv dio (not), naime sada bi mi valjda sami trebali znat da su sirine pojaseva za GSM = 200kHz i DECT = 1,728MHz...

Uglavnom ovdje zaključimo da naš pojas od ~70kHz ne moze prenositi niti jedan od ova dva jer je preuzak...

Ako ima kakvih pitanja, pitajte na temi da svi vide i pitanje i odgovor...

Nadam se da će ovo biti od kakve-takve koristi...