# Čas 5: 3D-EM modelovanje dielektričnih struktura.

#### Definicija domena složenih (dielektrično-metalnih) struktura:

Domen predstavlja skup objekata sačinjenih od istog materijala. Električne osobine ovih materijala karakterišu se sledećim parametrima:

- Kompleksna relativna permitivnost  $\underline{\varepsilon}_{r} = \varepsilon_{re} + j\varepsilon_{im}$ .
- Kompleksna relativna permeabilnost  $\mu_r = \mu_{re} + j\mu_{im}$ .
- Električna provodnost σ (izražena u S/m).

Posebno u WIPL-D *software-*u:

- Nulti (0-ti) domen predstavlja skup objekata sačinjenih od savršenog električnog provodnika (PEC-a,  $\sigma \rightarrow \infty$ ).
- Prvi (1-vi) domen predstavlja spoljašnji prostor ispunjen vazduhom (vakuum).
- Granične površi domena definisane su pravo-okrnjenim konusima i bilinearnim površinama.

Napomena: Osim u posebnim situacijama, ne preporučuje se menjanje električnih parametara prvog domena.

Žica predstavlja graničnu površ (u obliku pravo-okrnjenog konusa) između proizvoljnog domena (numerisanog sa 1 ili više) i domena 0 (metala). Drugim rečima, žica sadrži domen 0 koji ispunjava njenu unutrašnjost i predstavlja metalnu žicu koja je uronjena u proizvoljni nemetalni domen. Žica ne može biti postavljena duž dodirne površi dva domena.

**Ploče** predstavljaju graničnu površ (u obliku bilinearnih četvorouglova) između dva proizvoljna domena. Predstavimo domensku specifikaciju ploče parom (i, j), gde su i i j redni brojevi domena:

- (i,0), gde je i > 0 Ploča predstavlja deo granične površi zatvorenog električno savršeno provodnog metalnog tela, ili deo infinitezimalno tanke površi električno savršeno provodnog metalnog otvorenog tela, uronjenog u domen *i*.
- (i, j), gde je i, j > 0 Ploča predstavlja deo granične površi između dva dielektrika, tj. između domena i i j.
- (-i,-j), gde je i, j > 0 Ploča predstavlja deo infinitezimalno tanke električno savršeno provodne metalne površi između dva dielektrika, tj. između domena i i j.

**P01.**(a) Projektovati polutalasni dipol na centralnoj učestanosti  $f_0 = 2,4$  GHz. Na centralnoj učestanosti poluprečnik žice je  $R_{\text{wire}} = 0,001\lambda_0$ , dok je dužina kraka polutalasnog dipola  $H_{\text{arm}} = 0,25\lambda_0$ , gde  $\lambda_0$  predstavlja talasnu dužinu u vakuumu. Zatim optimizovati dužinu kraka dipola kako bi antena bila najbolje moguće prilagođena na centralnoj učestanosti  $f_0$ . Rezultat simulacije (parametar  $s_{11}$ ) prikazati u opsegu učestanosti od 1GHz do 4GHz u 31-oj tački.



Slika 1(a).



Parametar  $s_{11}$  (pre optimizacije dužine kraka) prikazan je na slici 1(b).

Slika 1(b).

Sa slike 1(b) vidi se da je polutalasni dipol najbolje prilagođen na učestanosti 2,27 GHz.



Parametar  $s_{11}$  (nakon optimizacije dužine kraka dipola) prikazan je na slici 1(c).

Slika 1(c).

Nakon optimizacije dužina kraka dipola  $H_{arm}$  se promenila, sa dužine  $H_{arm} = 0,25\lambda_0 = 31,25 \text{ mm}$ , na dužinu  $H_{arm} = 29,63 \text{ mm}$ .

(b) Ponoviti prethodni primer sa razlikom što se dipol nalazi u centru sfere poluprečnika  $R = \lambda_0 / 4$ , koja je sačinjena od dielektrika (bez gubitaka) relativne permitivnosti  $\varepsilon_r = 4,2$ . Geometrijski sfera je modelovana sa 5 segmenata po četvrtini obima. Ponoviti optimizaciju dužine kraka kako bi antena bila najbolje moguće prilagođena na centralnoj učestanosti  $f_0 = 2,4$  GHz. Za početnu dužinu kraka uzeti  $H_{arm} = \frac{0,25\lambda_0}{\sqrt{\varepsilon_r}} = 15,25$  mm, gde  $\lambda_0$  predstavlja talasnu dužinu u vakuumu.







Parametar  $s_{11}$  (pre optimizacije dužine kraka) prikazan je na slici 1(e).

Slika 1(e).

Sa slike 1(e) vidi se da je polutalasni dipol u centru dielektrične sfere najbolje prilagođen na učestanosti 2,27 GHz.



Nakon optimizacije dužine kraka parametar  $s_{11}$  za slučaj sa i bez dielektrične sfere prikazan je na slici 1(f).

### Slika 1(f).

Nakon optimizacije dužina kraka dipola  $H_{arm}$  se promenila, sa dužine  $H_{arm} = \frac{0.25\lambda_0}{\sqrt{\varepsilon_r}} = 15,25 \text{ mm}$ , na dužinu

## $H_{\rm arm} = 14,21 \,{\rm mm}$ .

Sa slike 1(f) se vidi da je dipol u vakuumu bolje prilagođen u poređenju sa dipolom u centru dielektrične sfere. Sa druge strane dipol u centru dielektrične sfere ima širokopojasnije prilagođenje u poređenju sa dipolom u vakuumu.

#### Ono što se ne vidi (direktno) sa ovog grafika, a važno je napomenuti.

Umesno ukupne dužine dipola od 59,26 mm (=  $2 \cdot 29.63$  mm), postavljanjem antene u centar dielektrične sfere ukupnu dužinu antene smanjujemo na 28,42 mm (=  $2 \cdot 14.21$  mm). U eri malih prenosnih uređaja smanjenje ukupne dužine antene je više nego značajno.

Sa grafika za parametar  $s_{11}$  dipola u vakuumu (slika 1(f)), jasno se vidi rezonantni karakter dipola. Podešavanjem dužine dipola rezonanciju smo ostvarili na učestanosti  $f_0 = 2,4$  GHz. Sa druge strane, vidimo da u slučaju dipola u centru dielektrične sfere, imamo dve rezonantne učestanosti. Jedna, optimizacijom dužine kraka dipola podešena na  $f_0 = 2,4$  GHz, potiče od rezonancije dipola. Druga, na oko 3,6 GHz, potiče od sopstvene rezonancije dielektrične sfere. 2D dijagram zračenja antena za slučaj polutalasnog dipola u vakuumu i polutalasnog dipola u centru dielektrične sfere prikazan je na slici 1(g).



Slika 1(g).

Sa slike 1(g) vidimo da dipol u vakuumu ima neznatno veću usmerenost u poređenju sa dipolom u centru dielektrične sfere.

(c) Za slučaj dipola u centru dielektrične sfere jasno se vide tri ravni (geometrijske) simetrije (preciznije dve ravni simetrije i jedna ravan antisimetrije). Korišćenjem ravni simetrije/antisimetrije, problem postaje električno manji. Samim tim ima i manje nepoznatih za proračun i izvršavanje simulacije se ubrzava. Ponoviti primer dipola u centru dielektrične sfere korišćenjem ravni simetrije/antisimetrije. Ponoviti i optimizaciju. Dati uporedni prikaz parametra  $s_{11}$  dipola u centru dielektrične sfere nakon optimizacije, za slučaj korišćenja simetrije/antisimetrije i za slučaj bez ravni simetrije/antisimetrije.



Slika 1(h).

Na slici 1(i) dat je uporedni prikaz parametra  $s_{11}$ , za slučaj modela dipola u centru dielektrične sfere koji ne koristi ravni simetrije/antisimetrije i za slučaj modela dipola u centru dielektrične sfere koji koristi ravni simetrije/antisimetrije.



# Slika 1(i).

Sa slike 1(i) vidimo da se rešenja dosta dobro poklapaju. Mala neslaganja mogu nastati i zbog činjenice da je sfera u modelu pod (b) geometrijski modelovana sa 5 segmenata po četvrtini obima, dok je u modelu pod (c) sfera geometrijski modelovana sa 4 segmenta po četvrtini obima. Kako bi se koristile ravni simetrije/antisimetrije sfera mora biti geometrijski aproksimirana parnim brojem segmenata po četvrtini obima.

Primetiti skraćenje vremena izvršavanja simulacije u slučaju pod (c).

**P02.** Potrebno je modelovati dipol antenu na centralnoj učestanosti  $f_0 = 0.3$  GHz koja je pod pravim uglom jednom svojom polovinom (jedan krak) uronjena u dielektričnu kocku kroz centar gornje stranice. Na centralnoj učestanosti poluprečnik žice je  $R_{\text{wire}} = 0.025 \lambda_0$ , dok je dužina kraka dipola  $H_{\text{arm}} = 0.25 \lambda_0$ , gde  $\lambda_0$  predstavlja talasnu dužinu u vakuumu. Dužina ivice dielektrične kocke je  $a = 0.6 \lambda_0$ . Kocka je sačinjena od dielektričnog materijala bez gubitaka, relativne permitivnosti  $\varepsilon_r = 4$ . Rezultat simulacije (parametar  $s_{11}$ ) prikazati u opsegu učestanosti od 0.1GHz do 0.4GHz u 31-oj tački.

**NAPOMENA:** Jedna žica može pripadati samo jednom domenu (može biti uronjena samo u jedan domen)! Kada pripadaju različitim domenima dve žice sa zajedničkim čvorom **NISU** automatski električno spojene. Kako bi ih električno povezali, zajednički čvor se mora koristiti za specifikaciju *Juncion*-a.



Slika 2(a).



Na slici 2(b) prikazan je parametar  $s_{11}$  u zadatom opsegu učestanosti.

# Slika 2(b).

Sa slike 2(b) jasno se vide dve rezonantne učestanosti dipola. Posto se kraci dipola nalaze u sredinama sa različitom dielektričnom konstantom razlikovaće se i talasne dužine duž krakova dipola. Prva rezonantna učestanost na oko 0,2GHz predstavlja rezonantnu učestanost donjeg kraka dipola (koji se nalazi u dielektriku). Druga rezonantna učestanost na oko 0,335GHz predstavlja rezonantnu učestanost gornjeg kraka dipola (koji se nalazi u vakuumu).

Poređenja radi, na slici 2(b) prikazani su i rezultati kada se dužina kraka dipola koji je u dielektriku smanji na polovinu.

Softverski alati za projektovanje antena

**P03.** Potrebno je projektovati dipol antenu jednim delom pokrivenu dielektričnim omotačem. Pravilnim izborom dimenzija dielektričnog omotača, koeficijent refleksije se može smanjiti i antena učiniti širokopojasnijom u odnosu na standardni dipol. Dužina kraka dipol antene je  $H_{\rm arm} = 100 \,\rm mm$ , dok je poluprečnik žice od koje je načinjen dipol  $R_{\rm wire} = 3 \,\rm mm$ . Dielektrični omotač predstavlja valjak čija je polovina visine  $H_{\rm cover} = 30 \,\rm mm$ , a poluprečnik je  $R_{\rm cover} = 15 \,\rm mm$ . U poprečnom preseku, valjak je geometrijski aproksimiran pravilnim osmouglom. Materijal od koga je načinjen dielektrični omotač je bez gubitaka, relativne permitivnosti  $\varepsilon_{\rm r} = 2$ . Izgled modela prikazan je na slici 3(a). Rezultat simulacije, parametar  $s_{11}$ [dB], prikazati u opsegu učestanosti od 0,5GHz do 1GHz u 31-oj tački. Rezultate uporediti sa rezultatima simulacije dipola bez dielektričnog omotača dužine kraka  $H_{\rm arm}$  i poluprečnika žice  $R_{\rm wire}$ .



Slika 3(a).



Na slici 3(b) dat je uporedni prikaz parametra  $s_{11}$ [dB] za slučaj dipola sa i bez dielektričnog omotača.

Slika 3(b).

Dipol sa dielektričnim omotačem bolje je prilagođen, i to u širem opsegu učestanosti, u odnosu na dipol bez dielektričnog omotača.

Napomena: Konstruisati omotač dielektričnog valjka i pomoću BOR objekta.