

Τσαρναδέλης Αθανάσιος Γρηγόριος, 10388

1.1. Ανάλυση κυκλώματος γραμμής μεταφοράς - Διάγραμμα Smith

(α) (Βλ. Σχήμα 1) Ξεκινώ βρίσκοντας το φορτίο, σύμφωνα με τον τύπο $ZL=R-j\frac{1}{\omega C}$, όπου C=2pF, και βρίσκω ZL=100-j79.58 . Διαιρώ με την χαρακτηριστική αντίσταση Z0=50 ohm ,και βρίσκω το κανονικοποιημένο ZL=2-j1.5916 . Περιστρέφω ωρολογιακά πάνω σε κύκλο σταθερού SWR(σταθερής ακτίνας) κατά το μήκος της ΓΜ, 0.2λ, μέχρι το σημείο Z1=0.3-j0.05 . Παίρνω το αντιδιαμετρικό σημείο για να υπολογίσω την αγωγιμότητα Y1=3.4+j0.5 . Υπολογίζω την αγωγιμότητα του βραχυκυκλωμένου κλαδωτή ξεκινώντας από το σημείο $G=\infty$ και στρέφοντας ωρολογιακά κατά 0.13λ, μέχρι το σημείο $Y_{short}=-j0.94$. Είναι παράλληλα άρα αθροίζω και έχω $Y2=Y1+Y_{short}=3.4-j0.44$. Προσθέτω ΓΜ 0.1λ και φτάνω στο σημείο Y3=0.65-j1 . Για τον πυκνωτή y2=y3=y3=0.65-j0.85 . Βρίσκω το y3=y3=0.65-j0.15 , και άρα y3=y3=0.65-j0.35 . Χαράσω την ευθεία που τέμνει τον κύκλο y3=y3=0.65-j0.15 , και άρα είναι ο y3=y3=0.65-j0.35 . Χαράσω την ευθεία που τέμνει τον κύκλο y3=y3=0.65-j0.35 . Χαράσω την ευθεία που τέμνει τον κύκλο y3=0.65-j0.35 . Χαράσω την ευθεία που τέμνει τον κύκλο y3=0.65-j0.35 . Χαράσω την ευθεία που τέμνει τον κύκλο y3=0.65-j0.35 . Χαράσω την ευθεία που τέμνει τον κύκλο y3=0.65-j0.35 . Χαράσω την ευθεία που τέμνει τον κύκλο y3=0.65-j0.35 .

(β) (Βλ. Σχήμα 2) Τα μήκη των γραμμών μεταφοράς είναι δοσμένες στην συχνότητα 1GHz. Το φυσικό μήκος δεν αλλάζει, αλλά μεταβάλλεται το λ. Στην συχνότητα f'=1.5~GHz ,το μήκος κύματος από $\lambda=u_p/f$ γίνεται $\lambda'=u_p/f'$. Ισχύει $u_p=const$ αφού η ΓΜ είναι ΤΕΜ. Άρα $\frac{\lambda'}{\lambda}=\frac{f}{f'}=>\lambda=\frac{f'}{f}\lambda'=1.5\lambda'$.Τελικά τα μήκη των γραμμών είναι

$$0.2 * 1.5 * \lambda' = 0.3\lambda'$$

$$0.13 * 1.5 * \lambda' = 0.195\lambda'$$

$$0.1 * 1.5 * \lambda' = 0.15\lambda'$$

Επίσης αλλάζουν οι αντιδράσεις των πυκνωτών, άρα ZL=100-j53.05=>ZL=2-j1.061. Ακολουθώντας την ίδια διαδικασία με το προηγούμενο ερώτημα έχω:

$$Z1 = 0.5 + j0.5 => Y1 = 1 - j1$$

$$Y_{short} = -j0.36$$

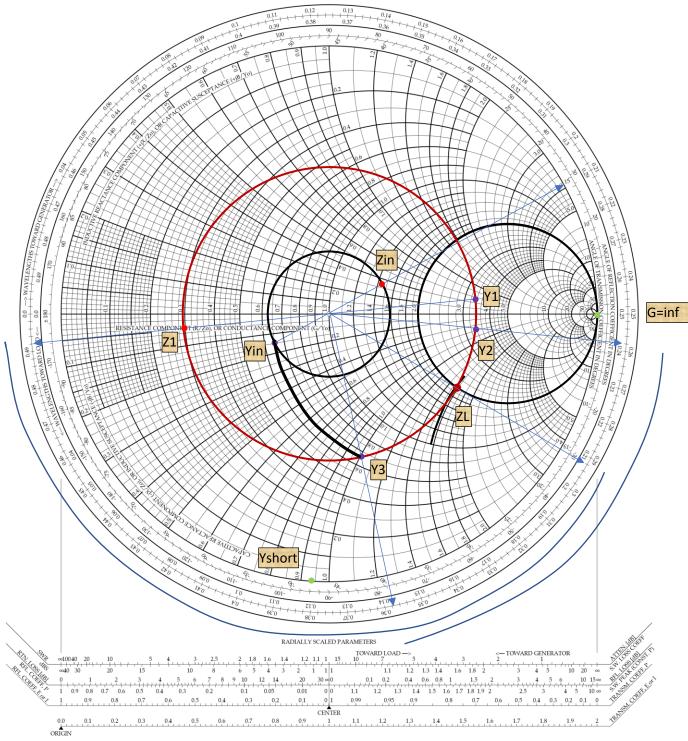
$$Y2 = Y1 + Y_{short} = 1 - j1.36$$

$$Y3 = 0.28 - j0.13$$

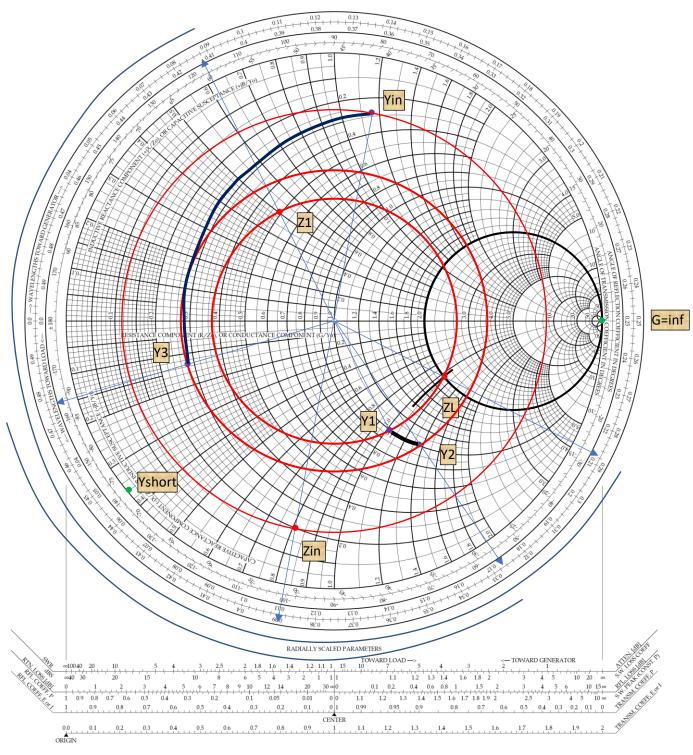
$$b = \frac{B}{Y_0} = \omega C * Z0 => Y_{CAP} = j1.27$$

$$Y_{in} = 0.28 + j1.14 => Z_{in} = 0.2 - j0.82$$

$$|\Gamma| = 0.814$$



Σχήμα 1:Διάγραμμα Smith για το 1° κύκλωμα στην συχνότητα 1GHz



Σχήμα 2: Διάγραμμα Smith για το 1° κύκλωμα στην συχνότητα 1.5 GHz

1.2. Μικροκυματικός ενισχυτής (συζυγής προσαρμογή) – Διάγραμμα Smith

(Βλ. Σχήμα 3α) Για την είσοδο, ξεκινάω από το τρανζίστορ $S_{11}=0.57 \angle -163 \Rightarrow ZL_1=0.28-j0.11 \Rightarrow YL_1=3.2+j1.2$ Περιστρέφω ωρολογιακά μέχρι να φτάσω στο σημείο YL_2 . Η περιστροφή ισούται με το μήκος της γραμμής

$$0.327-0.231=0.096\lambda$$
.

Για να καταλήξω στο προσαρμοσμένο φορτίο πρέπει να προσθέσω αγωγιμότητα ίση με $jb = Yin - YL2 = \frac{1}{Zin} - YL2 = 1 - 1 + j1.4 = j1.4 \Rightarrow$

$$C = \frac{b}{\omega * Z0} = 1.78pF$$

Αυτή είναι μια περίπτωση προσαρμογής, και η μοναδική με παράλληλα συνδεδεμένο πυκνωτή, καθώς αν είναι στην μεριά του τρανζίστορ δεν μπορώ να πετύχω προσαρμογή. Η άλλη περίπτωση είναι να έχω πυκνωτή σε σειρά στην μεριά της κεραίας.(Βλ. Σχήμα 3β). Όμοια με πριν ξεκινάω από ZL1, περιστρέφω κατά:

$$0.676 - 0.482 = 0.194\lambda$$

(ισχύει $0.176 \equiv 0.676$), που είναι και το μήκος της ΓΜ. Για τον πυκνωτή $-jx = Zin - ZL2 = 1 - 1 - j1.5 = -j1.5 \Rightarrow$

$$C = \frac{1}{\omega * Z0 * x} = 0.85pF$$

Αυτή είναι και η μοναδική περίπτωση προσαρμογής με πυκνωτή σε σειρά, καθώς αν έχω τον πυκνωτή στην μεριά του τρανζίστορ δεν μπορώ να πετύχω προσαρμογή.

Για την είσοδο, επιλέγω την λύση με το μικρότερο μήκος γραμμής μεταφοράς, δηλαδή την πρώτη περίπτωση, πυκνωτή παράλληλα στην μεριά την κεραίας.

(Βλ. Σχήμα 4) Για την έξοδο, τερματίζω σε προσαρμοσμένο φορτίο ZL=1, και ξέρω ότι το τρανζίστορ έχει $S_{22}=0.76 \angle -50 \Rightarrow ZG=0.28-j0.11 \Rightarrow YG=3.2+j1.2$. Ξεκινάω από το φορτίο ZL=1 και πρέπει να έχω τον κλαδωτή στην μεριά του φορτίου αλλιώς δεν μπορώ να πετύχω προσαρμογή. Ο κλαδωτής προσθέτει επιδεκτικότητα μέχρι το σημείο Y1. Έπειτα έχω ΓΜ από το σημείο Y1 ως το σημείο YG, που ισούται με το μήκος της ΓΜ. Ισχύει $0.07\equiv 0.57$, άρα

$$0.57 - 0.194 = 0.376\lambda$$
.

Για το μήκος του κλαδωτή, ξεκινάω από το G=0(open) και φτάνω μέχρι το σημείο $Yopen=\Upsilon 1-\Upsilon L=\Upsilon 1-\frac{1}{ZL}=1+j2.4-1=j2.4$, το οποίο αντιστοιχεί σε μήκος $I=0.186\lambda$

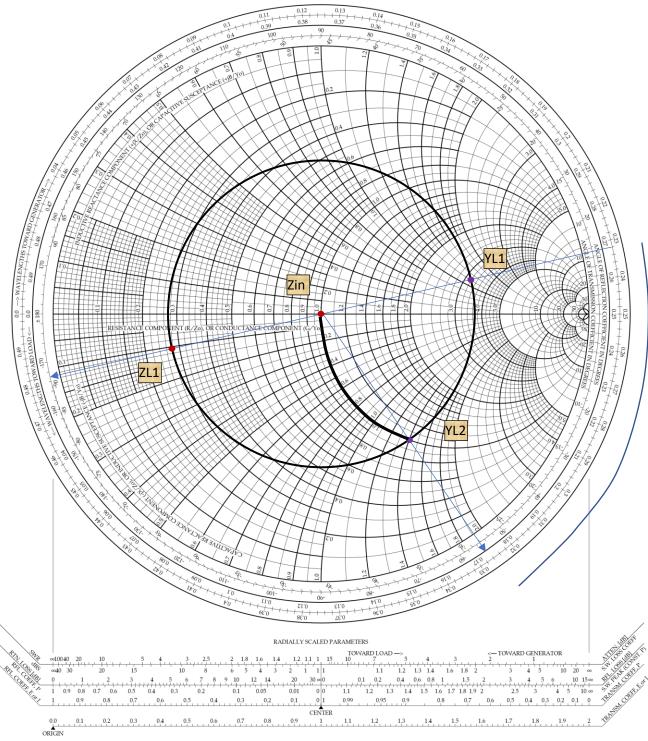
Τελικά:

C = 1.78 pF, παράλληλα στην είσοδο του συστήματος, στην μεριά της κεραίας

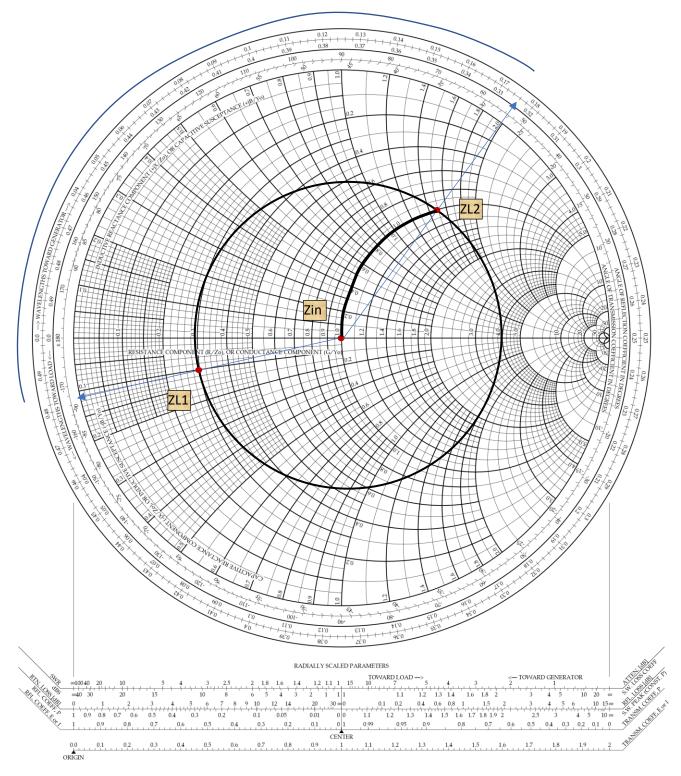
$$lin = 0.096\lambda$$

$$lout = 0.376\lambda$$

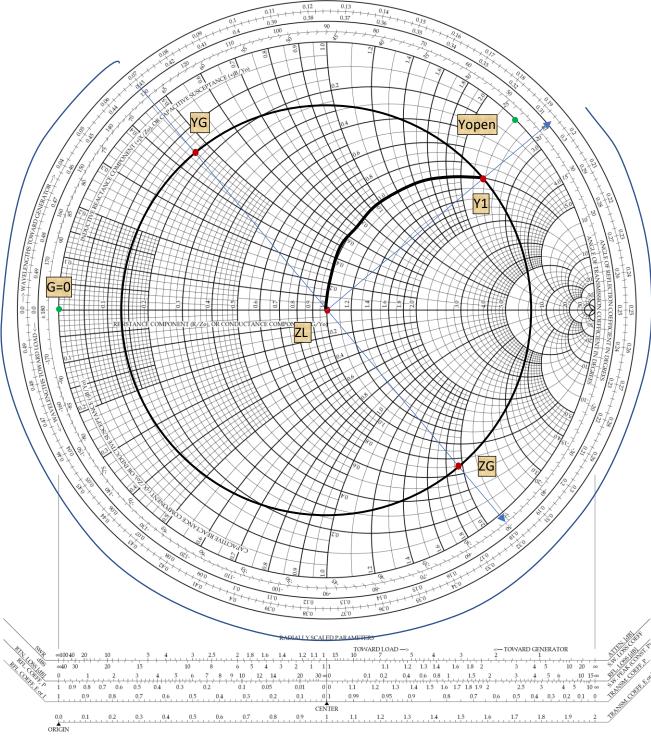
$$lstub = 0.186\lambda$$



Σχήμα 3α: Κύκλωμα 2, πυκνωτής παράλληλα στην είσοδο του συστήματος, στην μεριά της κεραίας



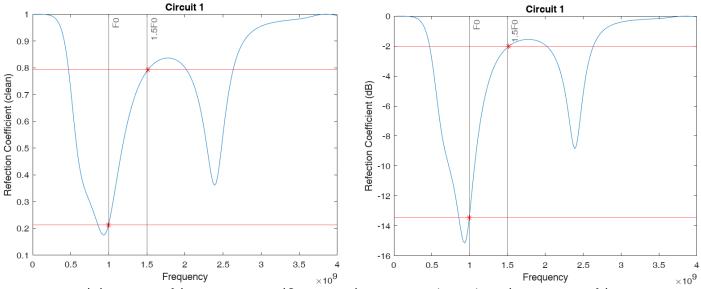
Σχήμα 3β: Κύκλωμα 2, πυκνωτής σε σειρά στην είσοδο του συστήματος, στην μεριά της κεραίας



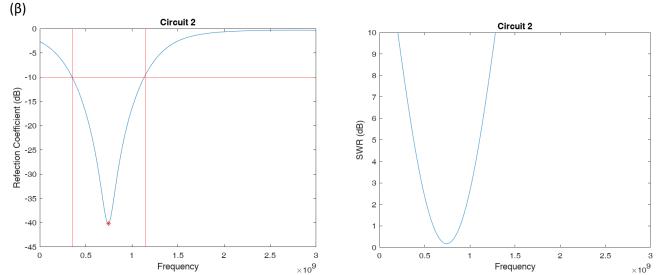
Σχήμα 4

1.3. Ανάλυση κυκλωμάτων γραμμών μεταφοράς στο πεδίο της συχνότητας

(α)Η προσομοίωση του κυκλώματος 1.1 έγινε στο Matlab. Ο συντελεστής ανάκλασης σε καθαρό αριθμό, καθώς και σε dB είναι:



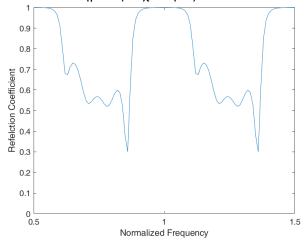
Παρατηρώ ότι τα αποτελέσματα που μου έδωσε το Διάγραμμα Smith συμφωνούν με τα αποτελέσματα των προσομοιώσεων, καθώς στο 1GHz, $|\Gamma|=0.219$ και στα 1.5GHz, $|\Gamma|=0.814$



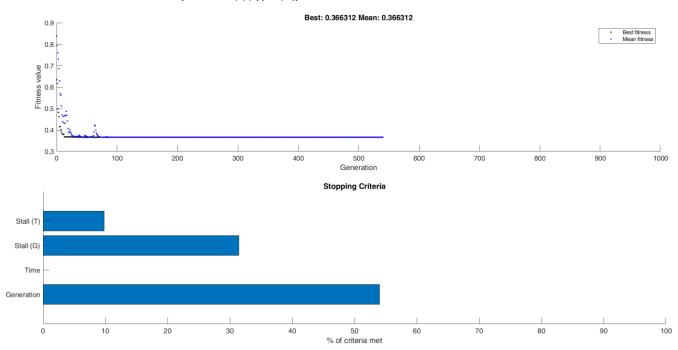
Παρατηρώ ότι το παραπάνω κύκλωμα είναι ένα ζωνοπερατό φίλτρο, με ενεργό περιοχή 350MHz έως 1.15GHz και κεντρική συχνότητα τα 750MHz. Ως ενεργός περιοχή ορίζεται η περιοχή στην οποία ο συντελεστής ανάκλασης είναι κάτω των -10dB.

1.4. Πολλαπλός κλαδωτής

(α) Έχοντας φτιάξει την συνάρτηση, θέτω ως όρισμα της συνάρτησης το διάνυσμα $p=[1\ 1\ 1\ 1\ 1]$ για δοκιμή της συνάρτησης. Επιστρέφει Μέσο Όρο $|\Gamma|=0.7711$ και το διάγραμμα του συντελεστή ανάκλασης στις κανονικοποιημένες συχνότητες 0.5-1.5 είναι:



(β)Η βελτιστοποίηση γίνεται με την συνάρτηση ga του Optimization Toolbox του Matlab, ακολουθώντας τις οδηγίες της εκφώνησης και θέτοντας Population Size=200, Max Generations=1000, Max Stall Generations=500 και Stall Time Limit=200. Τελικά παίρνω το εξής γράφημα:

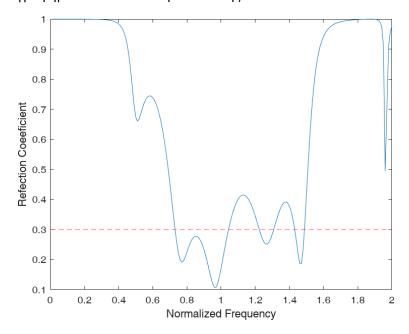


Επίσης παίρνω το καλύτερο δυνατό Μέσο Όρο |Γ|=0.366312, καθώς και το βέλτιστο διάνυσμα των διαστάσεων

ans = 6×1 0.1396 0.4432 0.5056 0.1193 0.2666

0.2433

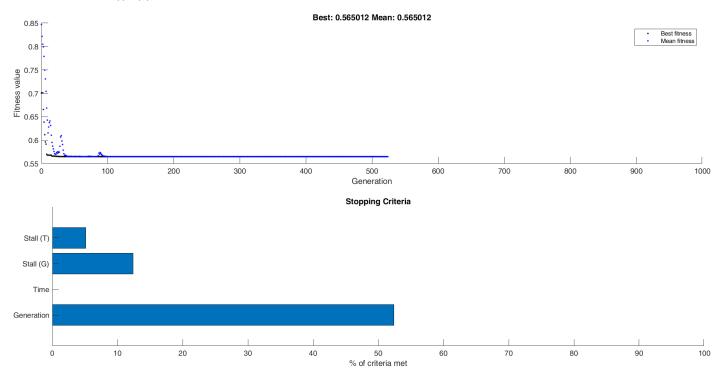
(γ) Χρησιμοποιώντας το βέλτιστο σετ παραμέτρων, καθώς και ένα αντίγραφο της συνάρτησης, προκύπτει το γράφημα του συντελεστή ανάκλασης:



(δ) Ακολουθώντας την ίδια διαδικασία με το (β) με το καινούριο εύρος συχνοτήτων προκύπτουν ο Μέσος Όρος |Γ|:

The best function value found is: 0.565012

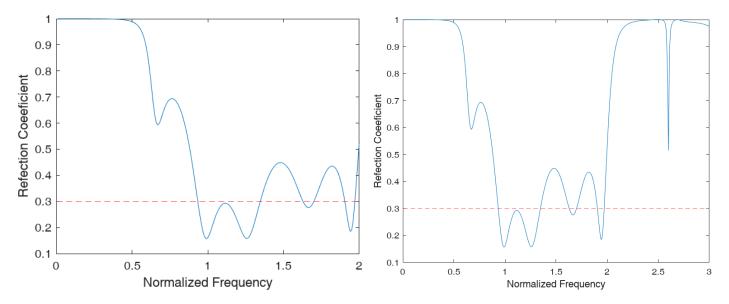
Καθώς και το διάγραμμα Fitness:



Τέλος, έχω το βέλτιστο σετ παραμέτρων:

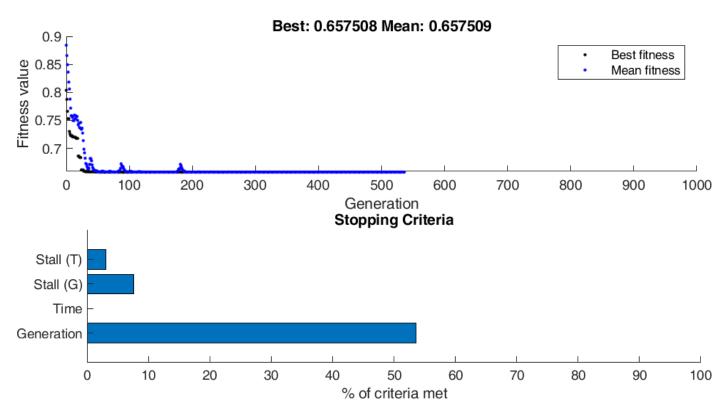
ans = 6×1 0.1072 0.3356 0.3820 0.0983 0.2001 0.1861

Χρησιμοποιώντας αυτές τις παραμέτρους στην συνάρτηση παίρνω το διάγραμμα συντελεστή ανάκλασης στις καινούριες κανονικοποιημένες συχνότητες:



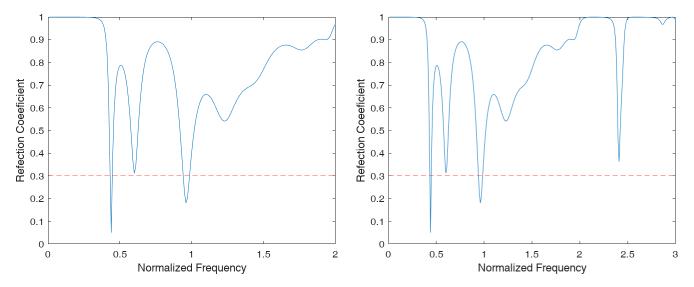
(ε) Επαναλαμβάνω την διαδικασία για ZL=10+j15 Ω

The best function value found is: 0.657508



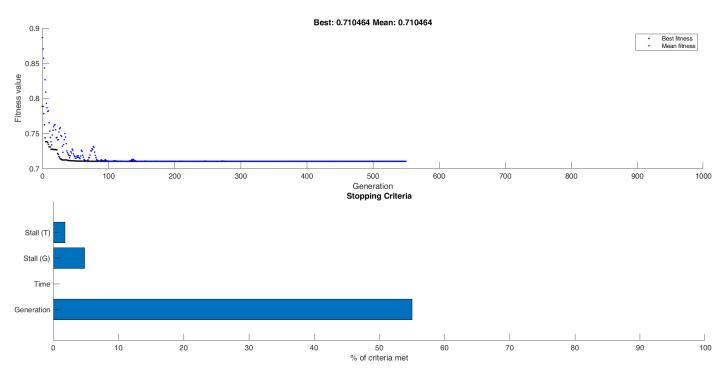
Βέλτιστο σετ παραμέτρων:

ans = 6×1 0.0020 0.6037 0.6544 0.2332 0.1943 0.1683



Καθώς και για ZL=200+j150 Ω

The best function value found is: 0.710464



Βέλτιστο σετ παραμέτρων:

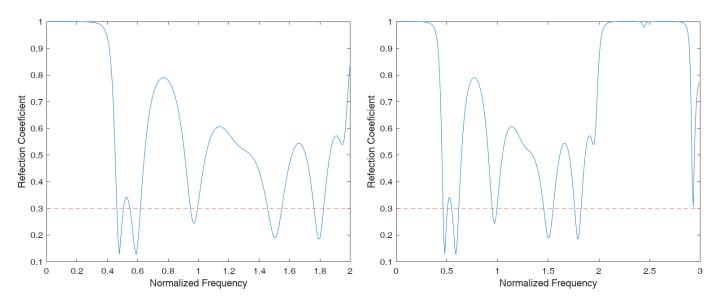
ans = 6×1 0.1886

0.3771

0.6350

0.2206 0.1998

0.1865



Βελτιστοποίηση μπορεί να γίνει επίσης χρησιμοποιώντας και άλλους αλγορίθμους. Παρακάτω παρουσιάζονται τα αποτελέσματα που προέκυψαν από την εφαρμογή του εργαλείου βελτιστοποίησης Grey Wolf.Χρησιμοποιώ 200 Search Agents με μέγιστο αριθμό επαναλήψεων ίσο με 1000(Max Iteration). Οι βέλτιστοι παράμετροι ,καθώς και το διάγραμμα συντελεστή ανάκλασης για ZL=120-j80, 10+j15, 200+j150 αντίστοιχα είναι:

