



دانشگاه سوادکوه

دانشکده مهندسی

گروه برق

پایان نامه کارشناسی

گرایش: مخابرات

عنوان:

# تحلیل، طراحی و شبیه سازی فیلترهای ماکرواستریپ

استاد راهنما: دکتر علی میرکمالی

نگارش: محمد سپهری

آبان ۸۷

## فهرست مطالب :

- ۱ ..... چکیده :
- ۲ ..... مقدمه :
- فصل اول :

### ۱-۱ خطوط میکرواستریپ

- ۳ ..... ساختمان میکرواستریپ
- ۴ ..... امواج در میکرواستریپ
- ۴ ..... تقریب شبه TEM
- ۴ ..... ثابت دی الکتریک و امپدانس مشخصه
- ۷ ..... طول موج هدایتی و ...
- ۸ ..... تأثیر ضخامت نوار
- ۹ ..... پراکندگی در میکرواستریپ
- ۱۰ ..... تلفات در میکرواستریپ
- ۱۲ ..... تأثیر محفظه ی بیرونی
- ۱۳ ..... امواج سطحی و مدهای بالاتر
- ۱۴ ..... ۱-۲ خطوط تزویج شده :
- ۱۵ ..... خازن های مدهای زوج وفرد
- ۱۷ ..... امپدانس مشخصه و ثابت دی الکتریک برای مدهای زوج وفرد

۱۸ ..... ۱-۳ ناپیوستگی ها و اجزای مربوطه :

۱۸ ..... ناپیوستگی های میکرواستریپ :

۲۰	..... وجود پله در پهناى میکرواستریپ
۲۱	..... اتصال بازها
۲۲	..... فواصل میکرواستریپ
۲۴	..... خم ها
۲۵	..... قطعات میکرو استریپ
۲۵	..... سلف ها و خازن های فشرده
۳۱	..... عناصر شبه فشرده
۳۷	..... رزوناتورها
۴۲	..... محاسبه ی تلفات برای رزوناتورها
۴۶	..... ۱-۴ انواع دیگر خطوط میکرواستریپ

#### فصل دوم :

#### فیلترهای پایین گذر میکرواستریپ :

۴۸	..... طرح فیلترهای پایین گذر
۴۹	..... فیلترهای نوع نردبانی $L, C$ و امپدانس پله ای
۵۵	..... فیلترهای نوع نردبانی $L, C$ با استفاده از استاب های مدار باز
۶۳	..... فیلترهای پایین گذر فشرده با فطب های میرایی فرکانس محدود

#### فصل سوم :

#### فیلترهای میان گذر :

۷۱	..... فیلترهای رزوناتوری تزویج شده از انتهای نصف طول موج
۷۹	..... فیلترهای شانه ای

٧٩	.....	طرح فيلتر
٨٣	.....	مثال طراحی
٨٦	.....	حساسیت



## چکیده :

استفاده از خطوط میکرواستریپ ، طی سالیان اخیر در ازدیاد روزافزون بوده است . علل این اقبال را می توان در کوچکی اندازه و امکان تغییرات شکلی زیاد این خطوط دانست .

از موارد استفاده ی این خطوط می توان به آنتن های مختلف با ابعاد کوچک ، کاربرد در ساخت مدارات مجتمعی که در فرکانس های بالا کار می کنند و همچنین ، استفاده از آن در ساخت فیلترهای فرکانس گزین در فرکانس های میکروویو می باشد . که مورد اخیر ، موضوع این پروژه می باشد .

در این پروژه ، پس از بررسی خطوط میکرواستریپ و انواع مختلف قطعات و عناصری که توسط این خطوط ساخته می شود ؛ چگونگی طرح یک فیلتر میکرواستریپ با استفاده از یک پیش الگوی اولیه مورد بررسی قرار گرفته است . سپس نتایج طراحی با استفاده از نرم افزار HFSS v10 شبیه سازی شده ، و با نتایج مطلوب مقایسه شده است . (شکل طرح در محیط HFSS به همراه پاسخ فرکانسی رسم شده توسط نرم افزار ارائه شده است) و نهایتاً حساسیت پاسخ فرکانسی یک طرح از فیلترهای طراحی شده ، نسبت به چند پارامتر خطوط میکرواستریپ به مدد شبیه سازی های متعدد ، معین شده است ..

خطوط انتقال صفحه ای به محیط هایی همچون خط نواری<sup>۱</sup>، ریز نواری<sup>۲</sup> (مایکرواستریپ) ، خط شیاری<sup>۳</sup>، وساختارهای مشابه اطلاق می گردد. چنین خطوط انتقالی کم حجم و با قیمت پایین بوده و در آنها می توان از عناصری همچون دیود و ترانزیستور نیز استفاده نمود.

اولین استفاده از این نوع خطوط به زمان جنگ جهانی دوم برمی گردد؛ ولی می توان گفت که تا سال ۱۹۵۰ خطوط انتقال صفحه ای، پیشرفت چندانی نکردند.

خط مایکرواستریپ ابتدا در آزمایشگاههای ITT ساخته شد و رقیبی جدی برای خط نواری که مورد استفاده بسیار داشت به شمار آمد. مزیت خط مایکرو استریپ بر خط نواری پاسخ فرکانسی بهتر آن بود ولی در مقابل این مزیت، یک ایراد مهم داشت و آن ضخامت زیاد زیرلایه<sup>۴</sup>ی آن بود؛ تا آن که در دهه ی ۱۹۶۰ بایشرفت تکنولوژی های مرتبط، این ضخامت به شدت کاهش یافت و منجر به ورود خطوط مایکرواستریپ به عرصه ی تولید و صنعت شد. امروزه خط مایکرواستریپ در مدارات مجتمع به هر خط انتقال دیگری ترجیح داده می شود.

یک نمونه از کاربردهای بسیار خطوط مایکرواستریپ، استفاده در ساخت فیلترهایی است که در باند فرکانسی مایکروویو کار می کنند.

امروزه این فیلترها کاربردهای متنوع و مهمی نظیر ارتباط بی سیم (موبایل)، رادارهای بی سیم یا سنسورهای بی سیم و ... دارند.

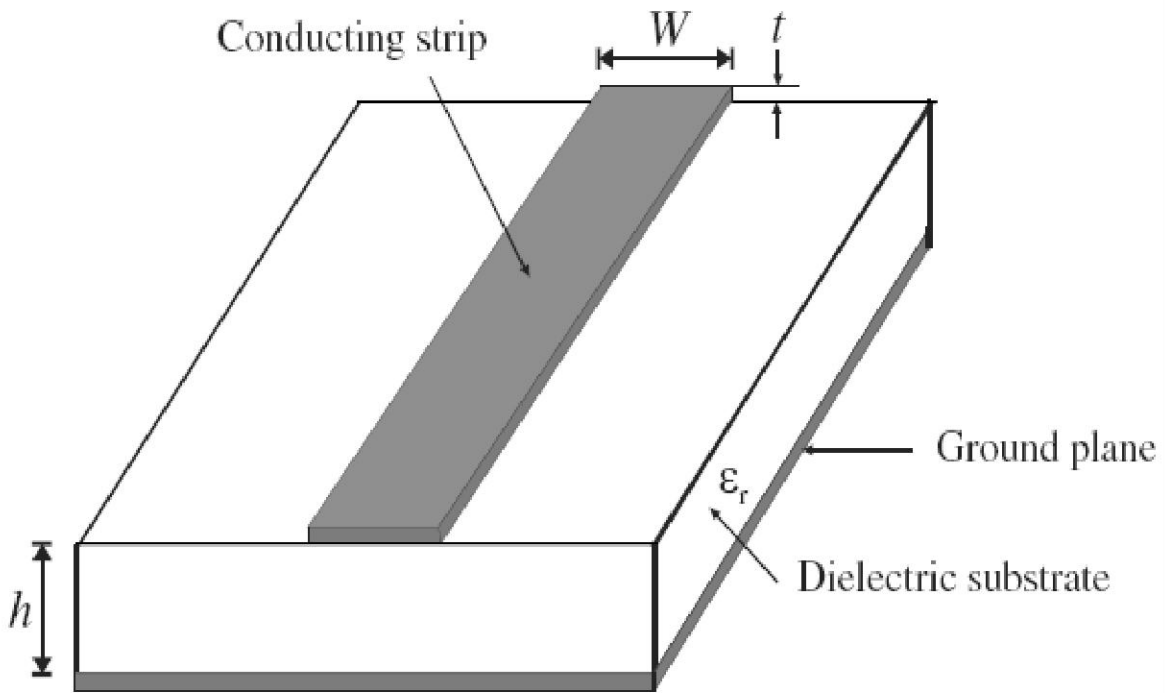
در نوشتار حاضر ابتدا به خطوط مایکرواستریپ پرداخته شده است. سپس در دو فصل فیلترهای مایکرواستریپ پایین گذر و میان گذر به اختصار مورد بررسی قرار گرفته اند.

<sup>1</sup> stripline  
<sup>2</sup> microstrip  
<sup>3</sup> slotline  
<sup>4</sup> substrate

۱-۱ خطوط مایکرواستریپ

۱-۱-۱ ساختمان مایکرواستریپ:

ساختمان عمومی مایکرو استریپ در شکل نشان داده شده است. یک نوار هدایت کننده با پهنا  $W$  و ضخامت  $t$  بر روی زیرلایه  $\epsilon_r$  دی الکتریک که ضریب دی الکتریک نسبی اش  $\epsilon_r$  است و ضخامتش  $h$  و کف زیرلایه، یک لایه ی هادی زمین شده است.



شکل ۱-۱ ساختار عمومی مایکرو استریپ

## ۲-۱-۱ امواج در مایکرو استریپ:

امواج در مایکرواستریپ در دوبخش هوا و دی الکتریک پخش می شوند که نتیجه ی غیرهمگن بودن ساختمان این خط انتقال است . بخاطر همین غیرهمگنی ذاتی ، خط مایکرو استریپ ، موج TEM رانمی تواند منتقل کند . علت این مطلب این است که موج در مد TEM فقط مؤلفه های ترانسورس دارد و سرعت انتشار آن به خواص ماده (ثابت گذردهی الکتریکی  $\epsilon$  و ثابت نفوذ مغناطیسی  $\mu$ ) بستگی دارد در حالی که با حضور دوماده ی هدایت کننده موج (زیرلایه دی الکتریک و هوا) ، مؤلفه های الکتریکی و مغناطیسی میدانها در خطوط مایکرواستریپ در جهت انتشار هیچگاه صفر نخواهند شد و سرعت انتشار آنها فقط به خواص مادی بستگی نخواهد داشت بلکه همچنین به ابعاد فیزیکی مایکرواستریپ هم بستگی خواهد داشت .

### ۳-۱-۱ تقریب شبه TEM

وقتی مؤلفه های طولی [در جهت انتشار] میدانهای مد غالب خط مایکرواستریپ خیلی کوچکتر از مؤلفه های عرضی میدان ها شد ، می توان از مؤلفه های طولی میدان صرفنظر کرد . در این صورت مد غالب رفتاری همانند مد TEM خواهد داشت . و تئوری خط انتقال TEM در مورد خط مایکرواستریپ بخوبی قابل کاربرد خواهد بود . که بنام تقریب شبه TEM نامیده می شود . و در اغلب فرکانس های کاربردی در مایکرواستریپ صدق می کند.

### ۴-۱-۱ ثابت دی الکتریک مؤثر و امپدانس مشخصه :

در تقریب شبه TEM ، یک ماده دی الکتریک همگن با ثابت گذردهی دی الکتریک مؤثر جایگزین دی الکتریک-هوا ی ناهمگن در مایکرو استریپ می شود . مشخصه ی انتقال مایکرواستریپ با دو

پارامتر توضیح داده می شود . یعنی ثابت دی الکتریک مؤثر  $\epsilon_{re}$  و امپدانس مشخصه  $Z_c$  ، که ممکن است با تحلیل و شبیه سازی بدست آید. در تحلیل شبه ایستا ، مد پایه ای انتشار موج در



مایکرو استریپ ، TEM فرض می شود . سپس دو پارامتر مایکرواستریپ بالا ، از مقادیر دو خازن، طبق فرمول زیر بدست می آیند.

$C_d$  خازن در واحد با زیرلایه ی دی الکتریک است.

$$\epsilon_{re} = \frac{C_d}{C_a}$$

$C_a$  خازن در واحد بازیر لایه ی هوا است.

$c$  سرعت انتشار موج در خلا است .

$$Z_c = \frac{1}{c\sqrt{C_a C_d}}$$

برای هادی های بسیار نازک (یعنی  $t \rightarrow 0$ ) دقت محاسبات بفرم زیر بالاتر از ۱٪ است:

For  $W/h \leq 1$ :

$$\epsilon_{re} = \frac{\epsilon_r + 1}{2} + \frac{\epsilon_r - 1}{2} \left\{ \left( 1 + 12 \frac{h}{W} \right)^{-0.5} + 0.04 \left( 1 - \frac{W}{h} \right)^2 \right\}$$

$$Z_c = \frac{\eta}{2\pi\sqrt{\epsilon_{re}}} \ln \left( \frac{8h}{W} + 0.25 \frac{W}{h} \right)$$

که  $\eta = 120\pi$  امپدانس مشخصه ی موج در محیط خلأ می باشد.

For  $W/h \geq 1$ :

$$\epsilon_{re} = \frac{\epsilon_r + 1}{2} + \frac{\epsilon_r - 1}{2} \left( 1 + 12 \frac{h}{W} \right)^{-0.5}$$

$$Z_c = \frac{\eta}{\sqrt{\epsilon_{re}}} \left\{ \frac{W}{h} + 1.393 + 0.677 \ln \left( \frac{W}{h} + 1.444 \right) \right\}^{-1}$$

بیان های بادقت بالاتری هم برای امپدانس مشخصه و ثابت دی الکتریک مؤثر وجود دارد که یکی از آن ها به قرار زیر است :

$$\epsilon_{re} = \frac{\epsilon_r + 1}{2} + \frac{\epsilon_r - 1}{2} \left(1 + \frac{10}{u}\right)^{-ab}$$

where  $u = W/h$ , and

$$a = 1 + \frac{1}{49} \ln \left( \frac{u^4 + \left(\frac{u}{52}\right)^2}{u^4 + 0.432} \right) + \frac{1}{18.7} \ln \left[ 1 + \left(\frac{u}{18.1}\right)^3 \right]$$

$$b = 0.564 \left( \frac{\epsilon_r - 0.9}{\epsilon_r + 3} \right)^{0.053}$$

دقت این مدل برای  $\epsilon_r \leq 128$  و  $0.01 \leq u \leq 10$  بیش از ۰.۰۲٪ است.

بیان با دقت بالاتر برای امپدانس مشخصه :

$$Z_c = \frac{\eta}{2\pi\sqrt{\epsilon_{re}}} \ln \left[ \frac{F}{u} + \sqrt{1 + \left(\frac{2}{u}\right)^2} \right]$$

where  $u = W/h$ ,  $\eta = 120\pi$  ohms, and

$$F = 6 + (2\pi - 6) \exp \left[ - \left( \frac{30.666}{u} \right)^{0.7528} \right]$$

دقت  $Z_c \sqrt{\epsilon_r}$  برای  $u \leq 1$  بیش از ۰.۰۱٪ و برای  $u \leq 1000$  بیش از ۰.۰۳٪ است .

## ۱-۱-۵ طول موج هدایتی، ثابت انتشار، سرعت فاز و طول الکتریکی :

ثابت دی الکتریک مؤثر میکرواستریپ که تعیین شد . طول موج هدایتی مد شبه TEM

میکرواستریپ با رابطه ی زیر بدست می آید :

$$\lambda_g = \frac{\lambda_0}{\sqrt{\epsilon_{re}}}$$

که  $\lambda_0$  طول موج فضای آزاد در فرکانس کاراست . جایی که فرکانس برحسب GHz داده می شود ، طول موج هدایتی ، مستقیماً از رابطه ی زیر برحسب میلی متر محاسبه می شود :

$$\lambda_g = \frac{300}{f(\text{GHz})\sqrt{\epsilon_{re}}} \quad (\text{mm})$$

ثابت انتشار  $\beta$  و سرعت فاز  $v_p$  هم با روابط زیر معین می شوند :

$$\beta = \frac{2\pi}{\lambda_g}$$

$$v_p = \frac{\omega}{\beta} = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_{re}}}$$

که  $c$  سرعت موج در خلأ است .

طول الکتریکی  $\theta$  برای طول فیزیکی داده شده  $l$  برای میکرواستریپ ، با رابطه ی زیر تعریف می شود :

$$\theta = \beta l$$

$$\text{در نتیجه } \theta = \frac{\pi}{2} \text{ وقتی که } l = \frac{\lambda_g}{4} \text{ و } \theta = \pi \text{ وقتی که } l = \frac{\lambda_g}{2}$$

این ها بنام ربع طول موج و نصف طول موج خطوط میکرواستریپ نامیده می شود که در طراحی فیلترهای میکرواستریپ اهمیت دارند .

۱-۱-۶ تأثیر ضخامت نوار :

تا بحال به تأثیر ضخامت نوار توجهی نداشتیم . وقتی که خط میکرواستریپ بوسیله ی غشای نازکی از هادی درست می شود ؛ ضخامت  $t$  معمولاً بسیار کوچک است . بنابراین تأثیر آن بکلی نادیده گرفته می شود . وگرنه تأثیر آن در امپدانس مشخصه و ثابت دی الکتریک مؤثر ، شامل عبارت زیر می شود :

For  $W/h \leq 1$ :

$$Z_c(t) = \frac{\eta}{2\pi\sqrt{\epsilon_{re}}} \ln \left\{ \frac{8}{W_e(t)/h} + 0.25 \frac{W_e(t)}{h} \right\}$$

For  $W/h \geq 1$ :

$$Z_c(t) = \frac{\eta}{\sqrt{\epsilon_{re}}} \left\{ \frac{W_e(t)}{h} + 1.393 + 0.667 \ln \left( \frac{W_e(t)}{h} + 1.444 \right) \right\}^{-1}$$

که :

$$\frac{W_e(t)}{h} = \begin{cases} \frac{W}{h} + \frac{1.25}{\pi} \frac{t}{h} \left( 1 + \ln \frac{4\pi W}{t} \right) & (W/h \leq 0.5\pi) \\ \frac{W}{h} + \frac{1.25}{\pi} \frac{t}{h} \left( 1 + \ln \frac{2h}{t} \right) & (W/h \geq 0.5\pi) \end{cases}$$

$$\epsilon_{re}(t) = \epsilon_{re} - \frac{\epsilon_r - 1}{4.6} \frac{t/h}{\sqrt{W/h}}$$

در روابط بالا ،  $\epsilon_{re}$  ثابت دی الکتریک مؤثر به ازای  $t = 0$  است . و مشهود است که تأثیر ضخامت نوار در هر رابطه ی امپدانس مشخصه و ثابت دی الکتریک مؤثر بصورت ناچیزی به ضریب کوچک  $\frac{t}{h}$  بستگی دارد . اگرچه تأثیر ضخامت نوار برای تضعیف خط میکرواستریپ ، مهم و قابل توجه

است.

دانشجویان محترم:

جهت دسترسی به متن کامل پایان نامه ها به کتابخانه دانشکده مهندسی و یا آزمایشگاه پروژه گروه برق مراجعه فرمایید.

[1] Jia Sheng Hong , M.J.Lancaster , Microstrip Filters for RF/Microwave Applications , John wiley , New York , 2001.

[2] Daniel G.Swanson,Jr.Wolfgang J.R. Hoefer. Microwave Circuit Modeling Using Electromagnetic Simulation . ARTECH HOUSE,INC . Boston, London ,2003.

[3] HFSS User's guid , Ansoft Corporation ,Pittsburgh, 2003

[4] David M . Pozar , Microwave Engineering , 3<sup>rd</sup> ed , Wiley, 2005.