

射频功率分配/合成器设计、仿真与测试

一、实验目的

- 1. 了解功率分配器的原理及基本设计方法;
- 2. 掌握威尔金森功分器的结构、工作原理及 S 参量;
- 3. 了解利用 ADS 进行电路优化仿真的基本步骤及方法;
- 4. 掌握利用 ADS 微带线计算工具 LinCalc 计算、设计微带线;
- 5. 了解利用 ADS 在电路板级进行电路仿真的方法与步骤。

二、实验内容

设计一微带结构的威尔金森功分器。

中心频率: 2GHz+学号后两位倒数, 带宽: 60MHz, 输出端口功率比: 2: 1,

频带内输入端口的回波损耗: S_{11} <-20dB, S_{22} <-20dB, S_{33} <-20dB,

隔离度: **S**₃₂<-20dB,频带内插入损耗: **S**₂₁>-3.1dB,**S**₃₁>-3.1dB,

板材参数:

H: 基板厚度(1.5 mm) Er:基板相对介电常数(2.65)

Mur:磁导率(1) Cond:金属电导率(5.88E+7)

Hu:封装高度(1.0e+33 mm) T:金属层厚度(0.035 mm)

TanD:损耗角正切(1e-4) Roungh:表面粗糙度(0 mm)

三、威尔金森功分器原理

威尔金森功分器的结构图如图 1 所示。

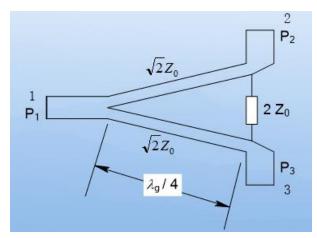


图 1 威尔金森功分器结构图

信号从端口 1 输入,端口 2 和端口 3 获得相等功率。如果端口 2 和端口 3 失配,电阻 $R=2Z_0$ 可以起到很好的隔离作用。

下述公式推导参考文献 1。

考虑一般情况(比例分配输入功率)下,设三号端口 P_3 和二号端口 P_2 的输出功率比为 k^2 ,即

$$k^2 = \frac{P_3}{P_2} \tag{1}$$

由于一号端口到二号端口与一号端口到三号端口的线长度相等, 故二号端口的电压 U_2 与三号端口的电压 U_3 相等,即 U_2 = U_3 。二号端口与三号端口的输出功率与电压的关系为

$$\begin{cases}
P_2 = \frac{U_2^2}{Z_2} \\
P_3 = \frac{U_3^2}{Z_2}
\end{cases}$$
(2)

将上式代入(1),得

$$\frac{U_3^2}{Z_3} = k^2 \frac{U_2^2}{Z_2} \tag{3}$$

即

$$Z_2 = k^2 Z_3 \tag{4}$$

式中, Z₂、Z₃为二号端口和三号端口的输入阻抗, 若选

$$\begin{cases}
Z_2 = kZ_0 \\
Z_3 = \frac{Z_0}{k}
\end{cases}$$
(5)

则可以满足式(2-21)。为了保证一号端口匹配,应有

$$\frac{1}{Z_0} = \frac{Z_2}{Z_{02}^2} + \frac{Z_3}{Z_{03}^2}
\frac{1}{Z_0} = \frac{k Z_0}{Z_{02}^2} + \frac{Z_3}{k Z_{03}^2}$$
(6)

同时考虑到

$$\frac{Z_{02}^2}{Z_2} = k^2 \frac{Z_{03}^2}{Z_3} \tag{7}$$

则

$$\frac{1}{Z_0} = (k^{-2} + 1)\frac{Z_3}{Z_{03}^2} = (k^{-2} + 1)\frac{Z_0}{K_{03}^2}$$
(8)

所以

$$Z_{03} = \sqrt{\frac{1+k^2}{k^3}} Z_0$$

$$Z_{02} = \sqrt{k(1+k^2)}$$
(9)

为了实现二号端口和三号端口的隔离,即二号端口或三号端口的反射波不会 进入三号端口或者二号端口,可选

$$R = kZ_0 + \frac{Z_0}{k} = \frac{1 + k^2}{k} Z_0 \tag{10}$$

在等功率分配的情况下,即在 P2=P3, k=1,于是

$$\begin{cases} Z_2 = Z_3 = Z_0 \\ Z_{02} = Z_{03} = \sqrt{2}Z_0 \\ R = 2Z_0 \end{cases}$$

四、功分器原理图及版图

1. 确定功分器指标

中心频率 2.68GHz, 功率分配 2:1, 优化功分器 S 参数。

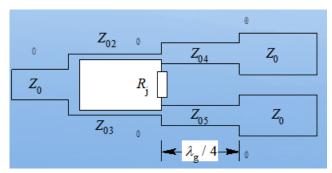
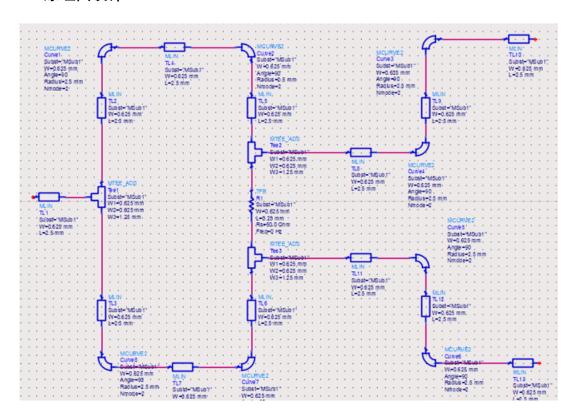


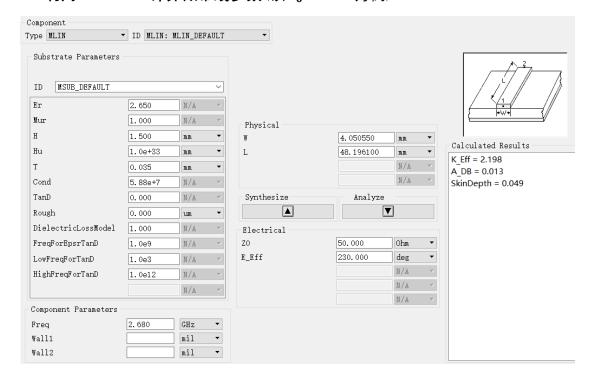
图 2 威尔金森功分器

取 $Z_0=50$ Ω,那么 $Z_{02}=51.49$ Ω, $Z_{03}=103$ Ω, $Z_{04}=59.46$ Ω, $Z_{05}=42.04$ Ω, $Z_{05}=109$ Ω。

2. 原理图设计

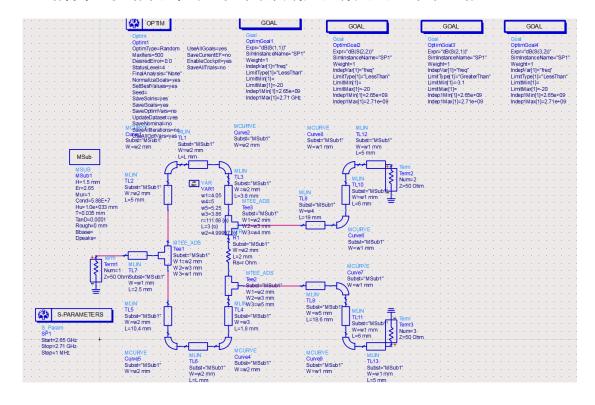


3. 利用 LineCalc 计算微带线参数(以 $Z_0 = 50\Omega$ 为例)

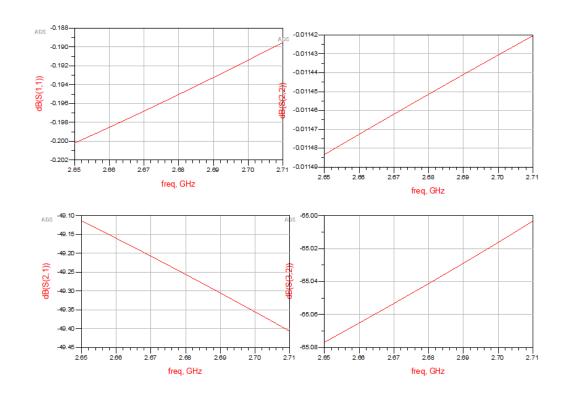


对于其余阻抗、采用类似方法、改变其值即可以自动生成线宽和线长。

4. 结合第3步结果,在原理图中改变线宽及线长,设置优化目标

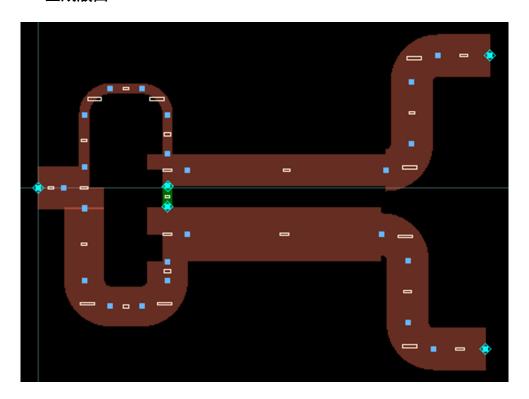


5. 进行优化仿真



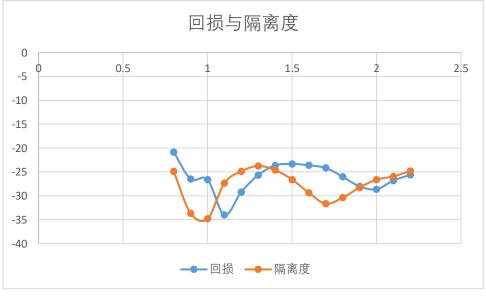
可以看出, S_{11} 、 S_{22} 、 S_{21} 都满足要求,但是 S_{32} 未能满足要求。可能优化初值设置不合适,或者边界设置的太窄,导致优化结果不够理想。

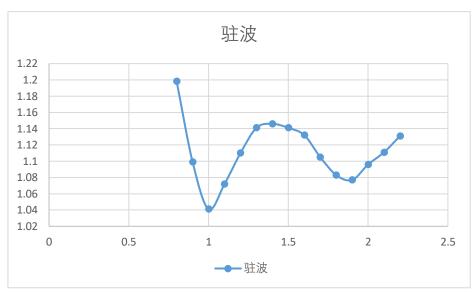
6. 生成版图

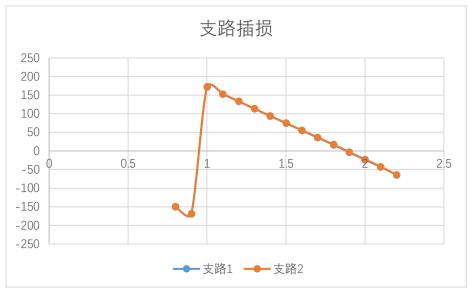


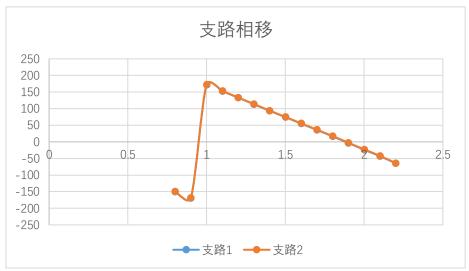
五、课堂功分器测量记录

| 频率 | 0.8 | 0.9 | 1.0 | 1.1 | 1.2 | 1.3 | 1.4 | 1.5 | 1.6 | 1.7 | 1.8 | 1.9 | 2.0 | 2.1 | 2.2 |
|-------|----------|----------|---------|---------|---------|---------|---------|---------|---------|---------|---------|---------|---------|---------|---------|
| (GHz) | | | | | | | | | | | | | | | |
| 回损 | -20.86 | -26.489 | -26.601 | -34.004 | -29.204 | -25.689 | -23.651 | -23.324 | -23.617 | -24.167 | -26.007 | -28.041 | -28.634 | -26.804 | -25.619 |
| | 20.00 | 20.403 | 20.001 | 34.004 | 25.204 | 25.005 | 25.051 | 25.524 | 25.017 | 24.107 | 20.007 | 20.041 | 20.034 | 20.004 | 25.015 |
| (dB) | | | | | | | | | | | | | | | |
| 驻波 | 1.198 | 1.099 | 1.041 | 1.072 | 1.110 | 1.141 | 1.146 | 1.141 | 1.132 | 1.105 | 1.083 | 1.077 | 1.096 | 1.111 | 1.131 |
| | | | | | | | | | | | | | | | |
| 支 路 | -3.103 | -3.070 | -3.072 | -3.075 | -3.076 | -3.019 | -3.078 | -3.018 | -3.133 | -3.202 | -3.301 | -3.145 | -3.132 | -3.009 | -3.065 |
| 1 | | | | | | | | | | | | | | | |
| 插损 | | | | | | | | | | | | | | | |
| (dB) | | | | | | | | | | | | | | | |
| 支路 | -149.655 | -168.895 | 171.981 | 152.765 | 133.066 | 113.385 | 93.542 | 74.391 | 55.036 | 35.762 | 16.540 | -3.494 | -23.575 | -42.991 | -64.300 |
| 1 | | | | | | | | | | | | | | | |
| 相移 | | | | | | | | | | | | | | | |
| 支路 | -3.098 | -3.070 | -3.069 | -3.071 | -3.081 | -3.024 | -3.089 | -3.028 | -3.213 | -3.300 | -3.151 | -3.133 | -3.019 | -3.074 | -3.076 |
| | -3.096 | -3.070 | -3.069 | -3.071 | -3.061 | -5.024 | -3.069 | -3.020 | -3.213 | -3.300 | -3.131 | -3.133 | -5.019 | -3.074 | -5.076 |
| 2 | | | | | | | | | | | | | | | |
| 插 损 | | | | | | | | | | | | | | | |
| (dB) | | | | | | | | | | | | | | | |
| 支 路 | -149.291 | -168.554 | 172.491 | 153.300 | 133.675 | 114.026 | 94.221 | 75.192 | 55.870 | 36.701 | 17.585 | -2.453 | -22.536 | -41.941 | -63.872 |
| 2 | | | | | | | | | | | | | | | |
| 相移 | | | | | | | | | | | | | | | |
| | | | | | | | | | | | | | | | |
| 隔离 | -24.901 | -33.691 | -34.830 | -27.341 | -24.890 | -23.751 | -24.624 | -26.592 | -29.381 | -31.681 | -30.401 | -28.275 | -26.634 | -25.931 | -24.824 |
| 度 | | | | | | | | | | | | | | | |
| (dB) | | | | | | | | | | | | | | | |









参考文献

1 杭州电子科技大学 不等分微带功分器设计 2011.3