

混频器的仿真设计

班级:____

学号:_

姓名: ____

一、实验目的

- 1. 理解微波混频器的主要性能指标;
- 2. 掌握微波混频器的分析方法及基本应用:
- 3. 掌握单端微波二极管和单平衡混频器的结构特点、电路形式和工作原理;
- 4. 掌握用 ADS 进行混频器仿真的方法与步骤。

二、实验原理

混频器是微波集成电路接收系统中必不可少的部件。在微波通信、雷达、遥控、遥感、侦察与电子对抗系统以及微波测量系统中,将微波信号用混频器降到中低频来进行处理。

1. 混频器电路的基本要求

- 1) 信号功率和本振功率应同时加到混频二极管上;
- 2) 二极管要有直流通路和中频输出通路;
- 3) 二极管和信号回路应尽可能匹配,以便获得较大的信号功率;
- 4) 本振与混频器之间的耦合量应能调节,以便选择合适的工作状态;
- 5) 中频输出端应能滤掉高频分量(信号和本振)。

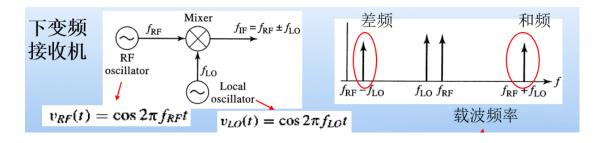
2. 混频器电路的主要技术指标

变频损耗、噪声系数、端口隔离度、驻波比、动态范围、三阶交调系数、镜频抑制度、 交调失真。

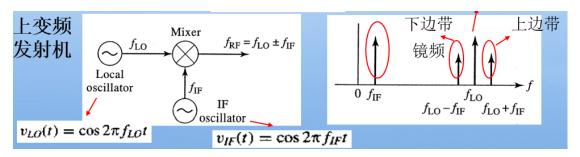
3. 混频器的基本概念

$$\left(A\cos 2\pi f_{RF}t \right) \left(B\cos 2\pi f_{Lo}t \right) = \frac{AB}{2} \left[\cos \left(f_{RF} - f_{Lo} \right)t + \cos \left(f_{RF} + f_{Lo} \right)t \right]$$

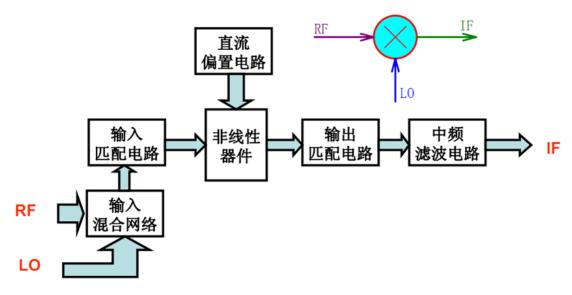
下变频接收机:



上变频发射机:



4. 混频器的基本电路结构



1) 混频管二极管

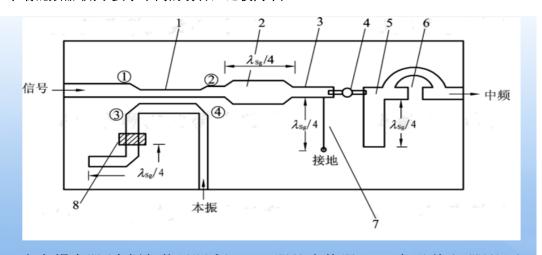
通常非线性变频管采用二极管(非线性电阻二极管:肖特基势垒二极管),本振输入功率约 $2^{\sim}10$ mW,变频损耗约-4dB 左右,噪声系数约 4-6dB.

非线性电容二极管:变容管、阶跃恢复二极管等,利用结电容对所加电压的非线性变化来实现频率变换。一般为 15-25mW,变频损耗约-6dB 左右

晶体管 (微波场效应管, MESFET):

采用肖特基势垒二极管做变频元件:变频损耗相对较高,但是它结构简单,便于集成化,工作频带宽,可能达到几个甚至几十个倍频程。它的噪声较低而且工作稳定,动态范围大,不容易出现饱和。

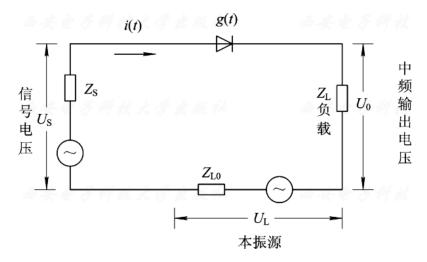
2) 单端混频器(用于要求不高的场合,比较简单)



1一定向耦合器(本振与信号隔离); 2一阻抗变换器; 3一相移线段(阻抗匹配); 4一混频二极管; 5一高频旁路; 6一半环电感及缝隙电容(滤除高频、中频回路); 7一中频和直流通路(高频有效短路及偏压); 8一匹配负载

设计微带线长度时是以信号频率对应的微带波导波长为基准的。由于信号频率和本振频率很接近,按信号波长设计对本振传输带来的影响不大; 另一方面是由于信号功率比较弱,电路设计务必要保证信号的损失最小,因此只能牺牲部分本振功率。

5. 二极管的非线性电阻混频机理



混频二极管上加大功率本振、小功率信号及直流偏置(或零偏压)时: 电流在工作点用泰勒级数展开:

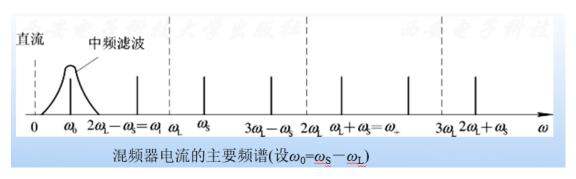
$$\begin{split} i &= f(E_0 + U_{\rm L} \cos \omega_{\rm L} t + U_{\rm S} \cos \omega_{\rm S} t) \\ &= f(E_0 + U_{\rm L} \cos \omega_{\rm L} t) + f'(E_0 + U_{\rm L} \cos \omega_{\rm L} t) U_{\rm S} \cos \omega_{\rm S} t \\ &+ \frac{1}{2!} f''(E_0 + U_{\rm L} \cos \omega_{\rm L} t) (U_{\rm S} \cos \omega_{\rm S} t)^2 + \cdots \end{split}$$

定义二极管的时变电导 g(t)为:

$$g(t) = \frac{di}{dv}\Big|_{v = E_0 + U_L \cos \omega_L t} = f'(v) = f'(E_0 + U_L \cos \omega_L t) = \alpha I_s e^{\alpha(E_0 + U_L \cos \omega_L t)}$$

$$i = g(t)U_{S}\cos\omega_{S}t = g_{0}U_{S}\cos\omega_{S}t + \sum_{n=1}^{\infty} g_{n}U_{S}\cos(n\omega_{L} \pm \omega_{S}t)$$

$$g_n = \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} g(t) \cos(n\omega_L t) d(\omega_L t)$$



- 在混频器中产生了无数的组合频率分量,若负载 Z采用中频带通滤波器,就可以取出所需的中频分量而将其他组合频率滤掉($I_{l}=g_{l}U_{l}$)
- 混频过程中,本振是强信号,它产生了无数的谐波,但其谐波功率大约随 1/n²变化 (n 为谐波次数)
- 信号频率与本振频率产生的和频 $\omega_{+}=\omega_{L}+\omega_{s}$ 、差频 $\omega_{0}=\omega_{s}-\omega_{L}$ 、镜频(关于本振) $\omega_{i}=2\omega_{L}-\omega_{s}=\omega_{L}-\omega_{0}$ 分量。如果在输入电路中将镜频反射回二极管并重新与本振混频,即可再次产生中频 $\omega_{L}-\omega_{i}=\omega_{0}$ (镜频回收以减小变频损耗)。

三、实验内容

设计C波段微带混频器,分析其非线性特性。

技术指标:

射频信号 (RF): 3.6 GHz

本振频率 (LO): 3.8 GHz

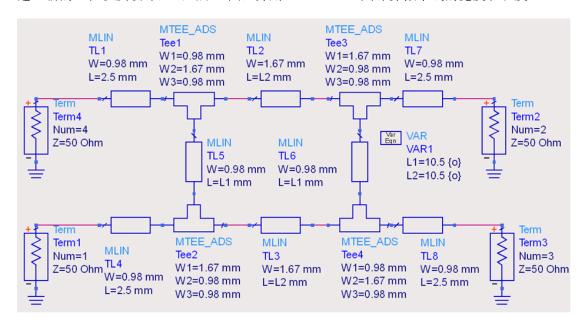
中频频率 (IF): 200MHz

噪音系数: <15dB

四、实验步骤

1. 设计 3dB 定向耦合器:

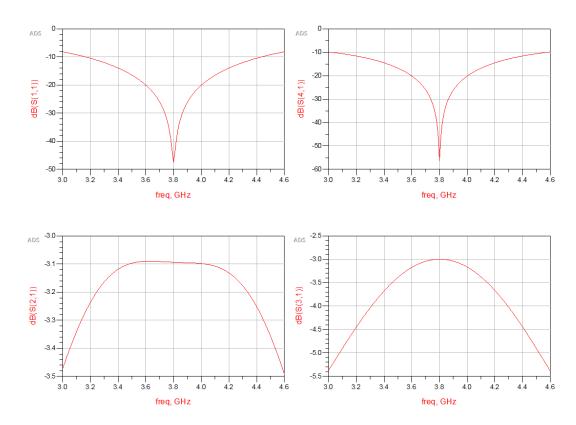
建立新的工程以及设计,画出原理图,并用LineCalc工具计算微带线的宽度和长度:



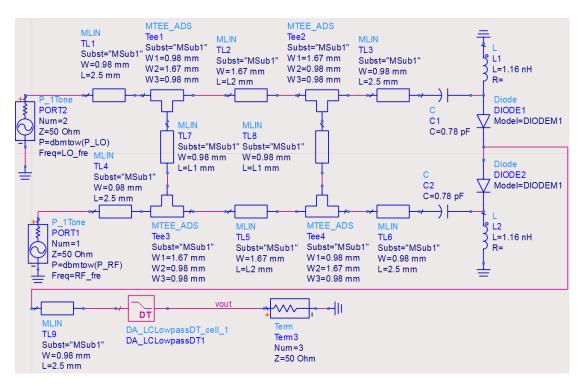
2. 设置优化目标并进行仿真:

	Goal 1	Goal 2	Goal 3	Goal 4
Expr	dB(S(1,1))	dB(S(2,1))	dB(S(3,1))	dB(S(4,1))
SimInstanceNa me	SP1	SP1	SP1	SP1
IndepVar[1]	freq	freq	freq	freq
LimitType[1]	<	>	>	<
LimitMin[1]		-3.2	-3.2	
LimitMax[1]	-30			-40
Indep1Min[1]	3.7 GHz	3.7 GHz	3.7 GHz	3.7 GHz
Indep1Max[1]	3.9 GHz	3.9 GHz	3.9 GHz	3.9 GHz

3. 仿真结果:

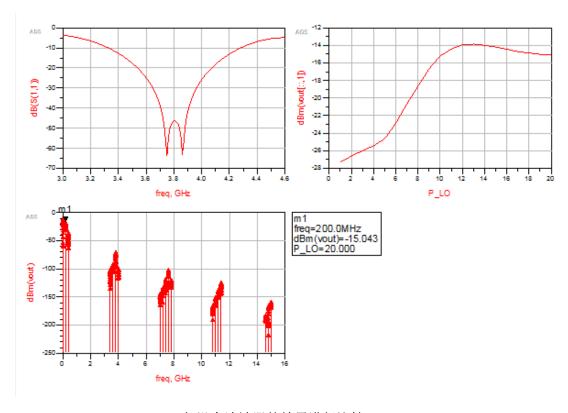


4. 设计完整的混频器电路:

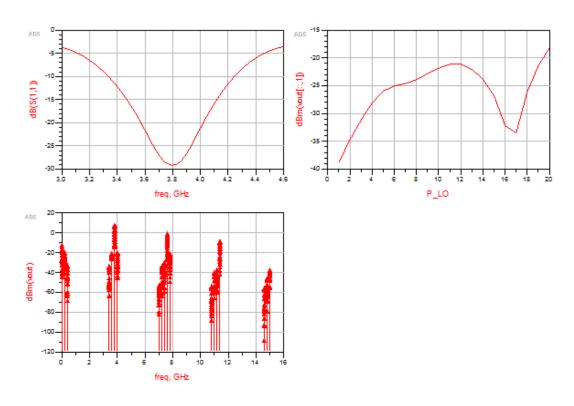


5. 滤波器设计:

执行菜单命令【Designed Guide】,【Filter】,在对话框中设置相应的参数,仿真:

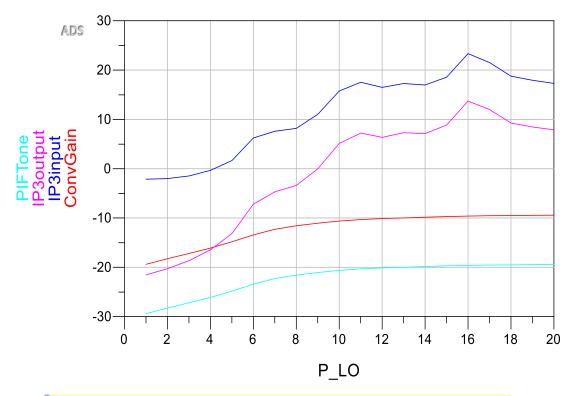


与没有滤波器的结果进行比较:



6. 混频器的三阶交调点分析:

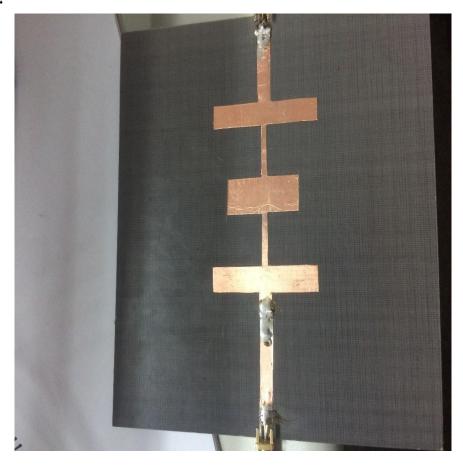
修改 VAR1、HB,删除端口 1 并替换为 P_nTone,之后【Simulation-HB】、【MeasEqn】,观察结果:



PifTone 输出中频成分的功率测量方程 IP3input 输入三阶交调点的测量方程 IP3output 输出三阶交调点的测量方程 ConvGain 混频器转换增益的测量方程

五、 自制滤波器测量结果

实物图:



幅频特性:



相频特性:

