A Reduced-size Wilkinson Power Divider Using Low Pass Structure 使用低通濾波結構的縮小化威爾金森功率分配器

洪楷涵 國立勤益科技大學電子工程系 buy00225@yahoo.com.tw

摘要

本文提出一種縮小化威爾金森功率分配器, 將威爾金森功率分配器內傳輸線加入柴比雪夫低 通濾波器,利用低通濾波器在通帶產生的相移量來 縮短傳輸線,達到電路縮短化。電路分析使用 ABCD矩陣轉散射參數,再求得濾波器的相移量。 電路模擬以電磁模擬軟體 IE3D 完成,操作頻率設 定在 925MHz 時信號可通過,由模擬與測量的頻率 響應得知電路特性具有良好的一致性。

關鍵詞:柴比雪夫、低通濾波器、威爾金森、功率 分配器、相移量

1. 前言

功率分配器在通訊系統中是不可或缺的電路,被廣泛的應用於陣列天線[1]、功率放大器[2] 和混波器[3]等。J. Wilkinson於 1960 年提出功率分 配器結構[4],可實現於傳輸線路如同軸電纜與微 帶線,結構以功率一分二為例,由兩段四分之一波 長傳輸線及一個並聯電阻組成。

威爾金森功率分配器廣泛使用,如使用步階 阻抗諧正器(SIR)且電阻的地方並聯電感和電容, 此結構可以形成雙頻的效果[5];或傳輸線中間加 入開路殘段,以達抑制諧波的效果[6]。傳統的威 爾金森功率分配器應用時,原結構四分之一波長之 傳輸線,於電路製作上會有較大的體積,近年來研 究如何縮小體積及抑制高次諧波是相當重要的,有 利用光子能隙(Photonic-Bandgap, PBG)[7]的止带 特性來抑制諧波、使用鑿空接地面結構(Defected Ground Structure, DGS)的慢波效應達到抑制諧波 的目的[8]、使用互補式分離式環型共振器 (Complementary Split Rings Resonators, CSRRs)來 縮小電路[9]、在傳輸線內加入並聯電容來縮短傳 輸線[10],而本文提出在傳輸線內加入低通濾波 器,利用低通濾波器在通帶產生的相移量來縮短傳 輸線,使傳輸線縮短化。

本文將傳統威爾金森功率分配器,兩傳輸線 內分別加入柴比雪夫低通濾波器,使傳輸線達到縮 短化,縮小型威爾金森功率分配器電路結構如圖1 所示。電路以電磁模擬軟體 IE3D 進行電路模擬, 並利用公式推導驗證電路於設計頻率上具有通過 的效果。 曾振東 國立勤益科技大學電子工程系 jdtseng@ncut.edu.tw



2. 電路分析與設計

縮小結構威爾金森功率分配器,將傳統威爾 森功率分配器的傳輸線加入低通濾波器,圖1中的 L_a 和 C_a 為柴比雪夫低通濾波器的電感值與電容 值, θ_1 為縮短後傳輸線的電氣長度,Port1 為輸入 端,Port2 和 Port3 為輸出端。

柴比雪夫低通濾波器使用 ABCD 矩陣分析 [11],如(1)所示。

$$\begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & Z_{L1} \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ \frac{1}{Z_{C2}} & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & Z_{L3} \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$
(1)

將 ABCD 矩陣轉換成散射參數,如(2)、(3) 所示。

$$s_{11} = \frac{Z_{L1}Z_{L3} + Z_{L1}Z_o + Z_{L1}Z_{C2} + Z_{L3}Z_{C2} - Z_{L3}Z_o - Z_o^2}{2 + Z_{L1}Z_{L3} + Z_{L1}Z_o + Z_{L3}Z_o + Z_{L1}Z_{C2} + Z_{L3}Z_{C2} + Z_o^2}$$
(2)

$$s_{21} = \frac{2}{2 + \frac{Z_{L1}Z_{L3} + Z_{L1}Z_o + Z_{L3}Z_o + Z_{L1}Z_{C2} + Z_{L3}Z_{C2} + Z_o^2}{Z_{C2}Z_o}}$$
(3)

由(3)式可計算出S21的相位公如(4)

所示。

$$\theta_{21} = -\tan^{-1} \left(\frac{\frac{\omega L_1 + \omega L_3 - \omega^3 L_1 L_3 C_2}{Z_o} + \omega C_2 Z_o}{\frac{Z_o}{2 - \omega^2 L_1 C_2 - \omega^2 L_3 C_2}} \right)$$
(4)

柴比雪夫低通濾波器設計公式如(5)、(6)所 示,式中 f_c為低通濾波器的 3dB 點截止頻率,Z_o 為傳輸線特性阻抗,l_n與 c_n為柴比雪夫低通濾波器 原型的電感與電容值。

$$L_n = \frac{Z_o l_n}{2\pi f_c} \tag{5}$$

$$C_{n} = \frac{c_{n}}{2\pi c_{c} Z_{o}}$$
(6)
利用(5)、(6)兩式將(4)式取代為(7)式。

表1柴比雪夫低通濾波器原型的電感與電容

值 漣波率 l_1 c_2 13 0.01dB 1.181 1.181 1.821 0.1dB 1.423 1.594 1.433 1.864 0.5dB 1.280 1.834 1.0dB 2.216 1.088 2.216

利用表1的值代入(7)式可以繪出設計曲線, 如圖2所示。



由圖 2 可知,當需要多少相移量(Y 軸)則對應 柴比雪夫低通濾波器的截止頻率(X 軸),即可設計 出中心頻率為 925MHz 所需相移量的濾波器。

3.電路實作與量測

圖 3 為實體電路結構圖,中心頻率為 925MHz、Z=70.7Ohm、 θ =15°,輸入及輸出埠特性 阻抗為 50Ohm,以電磁模擬軟體(IE3D)內建的 Line Gauge 可計算出結構參數, W_1 =1.64mm、 W_2 =3.1mm、 W_3 =1mm、 L_1 =5.64mm、 L_2 =5mm、 L_3 =1mm、 L_a =6.8nH、 C_a =2.2pF、R=100ohm,圖4 為實際電路圖,使用雙面 FR4 板製作,基板厚度 為 1.6mm,相對介電常數為 4.3,電路尺寸為 22.9mm×13mm。

圖 5 為縮小型威爾金森功率分配器散射參數 模擬與實測頻率響應圖,實線表示實際測量結果, 虛線表示 IE3D 模擬之結果,在 925MHz 其 S_{11} 為 -19.6dB、 S_{21} 為-3dB、 S_{31} 為-3.9dB、 S_{23} 為-18.5dB, 圖 6 為模擬和實測的 $\angle S_{21}$ 和 $\angle S_{31}$ 相位比較圖,實 線為實測值, 虛線為 IE3D 模擬值, 在中心頻率 $\angle S_{21}$ 為 131.8 度、 $\angle S_{31}$ 為 119.9 度, 模擬與測量 結果具有良好的一致性。



圖 3. 縮小型威爾金森功率分配器實體電路結構 (W₁=1.64 mm W₂=3.1 mm W₃=1 mm L₁=5.64 mm L₂=5 mm L₃=1 mm L_a=6.8 nH C_a=2.2 pF R=100Ohm)



圖 4. 縮小型威爾金森功率分配器實體電路圖 (22.9mm×13mm)





4.結論

本文提出一種縮小型威爾金森功率分配器, 將威爾金森功率分配器內的傳輸線加入柴比雪夫 低通濾波器,利用低通濾波器在通帶產生的相移量 來縮短傳輸線,使原本電器長度90度的傳輸線, 縮短為二段電器長度為15度的傳輸線,讓傳統威 爾金森功率分配器傳輸線總長縮短為原長的三分 之一,面積縮小為原來的28.5%。再經由電路實作 與模擬,結果顯示出模擬與實際量測的頻率響應具 有良好的一致性。

參考文獻

- [1] M. Y. -W. Chia, T. -H. Lim, J. -K. Yin, P. -Y. Chee, S. -W. Leong and C. -K. Sim, "Electronic beam-steering design for UWB phased array," *IEEE Trans. Microwave Theory Tech.*, vol. 54, no. 6, pp. 2431-2438, June 2006.
- [2] T. M. Weller, L. P. B. Katehi, M. I. Herman, P. D. Wamhof, K. Lee, E. A. Kolawa and B. H. Tai, "New results using membrane-supported circuits: a Ka-band power amplifier and survivability testing," *IEEE Trans. Microwave Theory Tech.*, vol. 44, no. 9, pp. 1603-1606, Sept. 1996.
- [3] L. Zhiyang and R. M. Weikle, "High-order subharmonically pumped mixers using phased local oscillators," *IEEE Trans. Microwave Theory Tech.*, vol. 54, no. 7, pp. 2977-2982, July 2006.
- [4] E. J. Wilkinson, "An N-Way Hybrid Power Divider," IRE Trans. *Microwave Theory Tech.*, vol. 8, no. 1, pp. 116-118, Jan. 1960.

- [5] L. Wu, H. Yilmaz, T. Bitzer, and A. Pascht. M. Berroth, "A Dual-Frequency Wilkinson Power Divider:For a Frequency and Its First Harmonic," *IEEE Trans. Microwave Theory Tech.*, vol. 15, no. 2,pp. 107-109, Feb. 2005.
- [6] Kun-Hui Yi and Bongkoo Kang"Modified Wilkinson Power Divider for nth Harmonic Suppression,"*IEEE Trans. Microwave Theory Tech.*, vol. 13, no. 5, pp.178-180, May 2003.
- [7] Bao-qin Lin, Qiu-rong Zheng, and Nai-chang Yuan, "A Novel Planar PBG Structure for Size Reduction," *IEEE Microwave and Wireless Components Letters*, vol. 16, no. 5, pp.178-180 May 2006.
- [8] Duk-Jae Woo and Taek-Kyung Lee, "Suppression of Harmonics in Wilkinson Power Divider Using Dual-Band Rejection by Asymmetric DGS, "*IEEE Trans. Microwave Theory Tech.*, vol. 53, no. 6 pp. 2139-2144, June 2005.
- [9] Marta Gil, Jordi Bonache, Ignacio Gil, Joan Garcia-Garcia and Ferran Martin"Artificial Left-handed Transmission Lines for Small Size Microwave Components : Application to Power Dividers," *Proceedings of the 36th European Microwave Conference*, pp.1135-1138 Sept. 2006.
- [10] Errikos Lourandakis, Matthias Schmidt, Stefan Seitz, Robert Weigel, "Reduced Size Frequency Agile Microwave Circuits Using Ferroelectric Thin-Film Varactors," *IEEE Trans. Microwave Theory Tech.*, vol. 56, no. 12,pp.3093-3099, Dec. 2008.
- [11] D.M. Pozar, Microwave Engineering, Addison Wesley, 1990.