Innovative Design of Metamaterial Printed WAIMs through a System-by-Design Approach

G. Oliveri, M. Salucci, N. Anselmi, and A. Massa

Abstract

An innovative approach is proposed for the synthesis of *WAIM* structures able to compensate the inter-element coupling effects limiting the maximum scanning angles of active electronically-scanned arrays (*AESAs*). The *WAIM* is composed by a metasurface represented by a regular grid of microstrip printed unit cells organized according to an hexagonal lattice. Accordingly, the geometrical descriptors of the unit cells are synthesized through a System-by-Design (*SbD*) approach aimed at minimizing the antenna input reflections caused by impedance mismatching when the array is steered. Some numerical results are shown in order to assess the effectiveness of the proposed design methodology.

1 GUIDA D'ONDA CIRCOLARE - LATTICE ESAGONALE (SbD

approach)

Dielettrici considerati nelle seguenti analisi:

Dielettrico	ε	$tan\delta$	d
tipo1= $NY9208$	2.08	0.0006	$0.508\cdot 10^{-3}$
tipo2	2.08	0.6	$0.508\cdot 10^{-3}$
tipo3	2.08	1	$0.508\cdot 10^{-3}$
tipo4	2.08	1	$1.524 \cdot 10^{-3}$

Essendo ε la permettività elettrica, $tan \delta$ fattore di dissipazione e d lo spessore.

Per il materiale NY9208 è stato scelto di usare lo spessore più sottile tra quelli disponibili per le simulazioni di partenza.

Nelle 3 simulazioni presentate di seguito, si va a modificare come unico parametro, solamente il fattore di dissipazione del materiale $tan \delta$.

Nella simulazione 4 si va a modificare lo spessore del materiale.

1.1 FORMA: Croce "2" (5 croci) - DIELETTRICO: TIPO 1 = NY9208

- tipo: NY9208
- spessore: 0.508e-3
- $\varepsilon = 2.08$
- $\delta = 0.0006$
- $\rho = 1000.0 \ [kg/m^3]$



Figure 1: Coefficiente di Trasmissione, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 2: Coefficiente di Riflessione, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 3: Coefficiente di Trasmissione $\cdot\cos(\theta),$ a) Piano H,
b) Piano D, c) Piano E



Figure 4: Coefficiente di Trasmissione , a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 5: Coefficiente di Riflessione, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 6: Coefficiente di Trasmissione $\cdot \cos(\theta)$, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E

• Utilizzando il dielettrico NY9208 si riesce ad ottenere le stesse performances della casistica senza dielettrico.

1.2 FORMA: Croce "2" (5 croci) - DIELETTRICO: TIPO 2

- tipo: 2
- spessore: 0.508e-3
- $\varepsilon = 2.08$
- $\delta = 0.6$
- $\rho = 1000.0 \ [kg/m^3]$



Figure 7: Coefficiente di Trasmissione, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 8: Coefficiente di Riflessione, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 9: Coefficiente di Trasmissione $\cdot \cos(\theta)$, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 10: Coefficiente di Trasmissione , a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 11: Coefficiente di Riflessione, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 12: Coefficiente di Trasmissione $\cdot \cos(\theta)$, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E

• Per quanto riguarda la Fitness, si riesce a raggiungere lo stesso esatto valore del caso senza dielettrico: $1.4590 \cdot 10^{-2}$

1.3 FORMA: Croce "2" (5 croci) - DIELETTRICO: TIPO 3

- tipo: 3
- spessore: 0.508e-3
- $\varepsilon = 2.08$
- $\bullet \ \delta = 1$
- $\rho = 1000.0 \ [kg/m^3]$



Figure 13: Coefficiente di Trasmissione, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 14: Coefficiente di Riflessione, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 15: Coefficiente di Trasmissione $\cdot\cos(\theta),$ a) Piano H,
b) Piano D, c) Piano E



Figure 16: Coefficiente di Trasmissione , a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 17: Coefficiente di Riflessione, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 18: Coefficiente di Trasmissione $\cdot \cos(\theta)$, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E

• Non ci sono peggioramenti nelle prestazioni simulate, anche avendo usato un dielettrico con molte perdite.

1.4 FORMA: Croce "2" (5 croci) - DIELETTRICO: TIPO 4

- tipo: 4
- spessore: 1.524e-3
- $\varepsilon = 2.08$
- $\bullet \ \delta = 1$
- $\rho = 1000.0 \ [kg/m^3]$



Figure 19: Coefficiente di Trasmissione, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 20: Coefficiente di Riflessione, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 21: Coefficiente di Trasmissione $\cdot \cos(\theta)$, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 22: Coefficiente di Trasmissione , a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 23: Coefficiente di Riflessione, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E



Figure 24: Coefficiente di Trasmissione $\cdot \cos(\theta)$, a) Piano H, b) Piano D, c) Piano E

• Non ci sono peggioramenti nelle prestazioni simulate, anche avendo usato un dielettrico con molte perdite.

1.5 Unit cell shape

	Dielettrico					
	Tipo 1	Tipo 2	Tipo 3	Tipo4		
CrossLength	1.56550156E-03	1.3000000E-03	1.20604620E-03	1.3000000E-03		
CrossWidth	3.34851647 E-04	6.77710283E-04	$6.97563402 ext{E-}04$	1.0000005 E-03		
TiltAngle	$0.00000000 \text{E}{+}00$	$1.04337764\mathrm{E}{+00}$	1.82698011E-01	1.90046072 E-01		

Nei 4 casi si ottengono celle elementari leggemente diverse, anche se da figura non è molto visibile.



Table 1: Optimal Unit cells, a) using NY9208, b) lossy dieletric type2, c) lossy dielectric type3, d) lossy dielectric type4

References

- G. Oliveri, M. Salucci, N. Anselmi and A. Massa, "Multiscale System-by-Design synthesis of printed WAIMs for waveguide array enhancement," *IEEE J. Multiscale Multiphysics Computat. Techn.*, vol. 2, pp. 84-96, 2017.
- [2] A. Massa and G. Oliveri, "Metamaterial-by-Design: Theory, methods, and applications to communications and sensing - Editorial," EPJ Applied Metamaterials, vol. 3, no. E1, pp. 1-3, 2016.
- [3] G. Oliveri, F. Viani, N. Anselmi, and A. Massa, "Synthesis of multi-layer WAIM coatings for planar phased arrays within the system-by-design framework," *IEEE Trans. Antennas Propag.*, vol. 63, no. 6, pp. 2482-2496, June 2015.
- [4] G. Oliveri, L. Tenuti, E. Bekele, M. Carlin, and A. Massa, "An SbD-QCTO approach to the synthesis of isotropic metamaterial lenses," *IEEE Antennas Wireless Propag. Lett.*, vol. 13, pp. 1783-1786, 2014.
- [5] A. Massa, G. Oliveri, P. Rocca, and F. Viani, "System-by-Design: a new paradigm for handling design complexity," 8th European Conference on Antennas Propag. (EuCAP 2014), The Hague, The Netherlands, pp. 1180-1183, Apr. 6-11, 2014.
- [6] G. Oliveri, E. T. Bekele, M. Salucci, and A. Massa, "Transformation electromagnetics miniaturization of sectoral and conical horn antennas," *IEEE Trans. Antennas Propag.*, vol. 64, no. 4, pp. 1508-1513, April 2016.
- [7] G. Oliveri, E. T. Bekele, M. Salucci, and A. Massa, "Array miniaturization through QCTO-SI metamaterial radomes," *IEEE Trans. Antennas Propag.*, vol. 63, no. 8, pp. 3465-3476, Aug. 2015.
- [8] P. Rocca, M. Benedetti, M. Donelli, D. Franceschini, and A. Massa, "Evolutionary optimization as applied to inverse problems," *Inverse Problems*, vol. 25, pp. 1-41, Dec. 2009.
- [9] N. Anselmi, P. Rocca, M. Salucci, and A. Massa, "Optimization of excitation tolerances for robust beamforming in linear arrays," *IET Microwaves, Antennas & Propagation*, vol. 10, no. 2, pp. 208-214, 2016.
- [10] T. Moriyama, F. Viani, M. Salucci, F. Robol, and E. Giarola, "Planar multiband antenna for 3G/4G advanced wireless services," *IEICE Electronics Express*, vol. 11, no. 17, pp. 1-10, Sep. 2014.
- [11] F. Viani, "Dual-band sierpinski pre-fractal antenna for 2.4GHz-WLAN and 800MHz-LTE wireless devices," *Progress In Electromagnetics Research C*, vol. 35, pp. 63-71, 2013.
- [12] F. Viani, M. Salucci, F. Robol, and A. Massa, "Multiband fractal Zigbee/WLAN antenna for ubiquitous wireless environments," *Journal of Electromagnetic Waves and Applications*, vol. 26, no. 11-12, pp. 1554-1562. 2012.
- [13] F. Viani, M. Salucci, F. Robol, G. Oliveri, and A. Massa, "Design of a UHF RFID/GPS fractal antenna for logistics management," *Journal of Electromagnetic Waves and Applications*, vol. 26, pp. 480-492, 2012.

- [14] P. Rocca, G. Oliveri, R. J. Mailloux, and A. Massa, "Unconventional phased array architectures and design methodologies A review," *Proceedings of the IEEE Special Issue on 'Phased Array Technologies*', vol. 104, no. 3, pp. 544-560, March 2016.
- [15] F. Viani, F. Robol, M. Salucci, and R. Azaro, "Automatic EMI filter design through particle swarm optimization," *IEEE Transactions on Electromagnetic Compatibility*, vol. 59, no. 4, pp. 1079-1094, Aug. 2017.