

خوارزمية تنفيذ ترميز تربو بنظام التضميم بتقسيم التردد التعامدي (OFDM)

الدكتور محمد بشير قابيل*
الدكتور محي الدين وايناخ**
بشار بشير التكلة***

تاريخ الإيداع 28 / 9 / 2006. قُبل للنشر في 21/12/2006

□ الملخص □

إن نظام التضميم بتقسيم التردد التعامدي (Orthogonal Frequency Division Multiplexing (OFDM) بدون ترميز قناة يكون عرضة لخفوت متعدد المسارات، حيث تصل كل الحوامل الجزئية عند المستقبل بطويلات مختلفة. وباستعمال ترميز فوق الحوامل الجزئية فمن الممكن كسب تنوع في التردد، وبالتالي زيادة القدرة على كشف ترميز حتى للحوامل الجزئية الضعيفة. لذلك يتم اختيار ترميز تربو الذي ينتمي لمجموعة ترميزات القناة ليطبق بنظام (OFDM).

أقترح بهذا البحث تقديم نظام مكون من خوارزمية مثلى من حيث السرعة يطبق فيها ترميز تربو بنظم التضميم بتقسيم التردد التعامدي (OFDM) للتخفيف من الخفوت بهذه النظم وحساب نسبة خطأ البت أو الحزمة (Bit / Frame error rate (FER/ BER))، مع شرح خطوات خوارزمية النظام. ويتم إيجاد بترميز تربو كل من خوارزمية عملية الترميز وخوارزمية مشدّر عشوائي مع برمجياتهما. واستعملت خوارزمية Max-Log-MAP المقترحة سابقاً لكشف الترميز.

الكلمات المفتاحية: ترميز تربو، نظام التضميم بتقسيم التردد التعامدي، نسبة خطأ البت أو الحزمة، أداء ترميز تربو.

* أستاذ دكتور - قسم الرياضيات - كلية العلوم - جامعة دمشق - سورية.
** أستاذ دكتور - المعهد العالي للعلوم التطبيقية والتكنولوجيا - دمشق - سورية.
*** طالب دكتوراه - اختصاص معلوماتية ونظم اتصالات - قسم الرياضيات - كلية العلوم - جامعة دمشق - سورية.

An Algorithm for Turbo Code Implementing with Orthogonal Frequency Division Multiplexing (OFDM) System

Dr. M.B. Kabil*

Dr. M.D. Whinakh **

Bashar Basheer Takleh ***

(Received 28 / 9 / 2006. Accepted 21/12/2006)

□ ABSTRACT □

The bit error rates of orthogonal frequency division multiplexing (OFDM) system are not acceptable without a powerful channel coding scheme, especially in fading channels. The reason for this is the lack of frequency diversity.

In multi carrier systems like (OFDM), some sub carriers may be completely lost because of deep fades. Thus, using turbo coding across the sub carriers, errors of weak sub carriers can be corrected, where turbo code belongs to set of channel codes.

This research presents an optimal algorithm using turbo code with (OFDM) system, for simulate bit/ frame error rate(BER /FER) performance of the turbo coded OFDM system, and studies the influence of code internal parameters on the performance of turbo code.

I present in turbo code: encoding algorithm, random interleaver algorithm, and use Max-Log-MAP algorithm for decoding.

Finally, I show in this research the practical programs for (algorithm of turbo encoding, random interleaver algorithm).

Key words: Turbo codes, OFDM scheme, Bit / Frame error ratio, Performance of turbo coding.

* Professor, Department of Mathematics, Faculty of Sciences, University of Damascus, Damascus, Syria.

** Professor, High Institute for Technology Science, Damascus, Syria

*** Postgraduate Student, Department of Mathematics, Faculty of Sciences, University of Damascus, Damascus, Syria.

مقدمة:

إن الحاجة في نظم اتصالات حديثة ذات مجال واسع لنقل نسب بيانات عالية بنسب أخطاء منخفضة جداً هو أحد مجالات البحث في نظم ترميز قناة قوية. وبما أن القنوات الراديوية النقالة تعاني من النشر متعدد المسارات، فيمكن باستعمال ترميز تريو [1] الذي ينتمي لمجموعة ترميز القناة بنظم التضميم بتقسيم التردد المتعامدي (orthogonal) (OFDM) frequency division multiplexing (OFDM) التخفيف من الخفوت بتلك القنوات.

يؤدي حساب نسبة خطأ البت أو الحزمة دوراً هاماً في ترميز تريو لقياس أداء الترميز، وإن نسب أخطاء البتات لنظم (OFDM) لن تكون مقبولة بدون نظام ترميز قناة قوي خاصة في قنوات الخفوت، والسبب هو الفقد في تنوع التردد المتأصل بنظم حوامل الإشارات [4]. لذا فإننا نستعمل ترميز تريو الذي ينتمي لمجموعة ترميزات القناة بنظم (OFDM) للتعويض عن الخفوت، وحساب نسبة خطأ البت أو الحزمة.

باستعمال ترميز تريو في نظام (OFDM) أمكننا بهذا البحث إيجاد نظام أمثلي لحساب نسبة خطأ البت أو الحزمة (BER / FER) وبسرعة عالية، وقد أخذت بالاعتبار المعالجة وفق هذا النظام لتأثير الوسطاء الداخلية لترميز تريو على أداء ترميز تريو بقناة ضجيج غاوس الأبيض الجمعي (Additive white Gaussian noise(AWGN)) (و شرحت ذلك بأمثلة وأشكال موضحة.

تتكون طريقة البحث الذي تم انجازه في قسم الرياضيات - كلية العلوم - جامعة دمشق في النصف الأول من العام 2006 على الشكل التالي: الفقرة (1) تخصص لتعريف ترميز تريو وأهم مكوناته، ويناقش في الفقرة (2) لرمز وتعديل (OFDM)، ثم تكون مسألة البحث في الفقرة (3) وتتضمن (الفرضيات، المخطط الصندوقي لخوارزمية النظام المقترح وشرح خطواتها، خوارزمية عملية ترميز تريو وخوارزمية المشذر العشوائي وبرمجياتهما)، ثم يتم دراسة تأثير الوسطاء الداخلية للترميز على أداء ترميز تريو من خلال أمثلة وأشكال موضحة له، وتكون الفقرة (4) للنتائج والمناقشة. وأخيراً الاستنتاجات والتوصيات في (5).

أهمية البحث وأهداف:

تكمُن أهمية البحث بكون ترميز تريو من الترميز الهامة، فيجري البحث فيه منذ أكثر من عشرة سنوات بسبب استعماله في تطبيقات هامة مثل: الاتصالات - الشبكات - وسائط التخزين - الشبكات النقالة بينما يهدف البحث لتقديم خوارزمية نظام يطبق فيه ترميز تريو بنظم (OFDM) مع شرح خطوات الخوارزمية. حيث استعملت حساب واستنظام معاملات الخفوت لبعض قنوات الخفوت من [4] وطبقت عليها ترميز تريو لإيجاد خوارزمية مثلى من حيث السرعة للتخفيف من الخفوت بنظم (OFDM) متعدد حوامل الإشارات ولحساب نسبة خطأ البت أو الحزمة، ودراسة تأثير الوسطاء الداخلية للترميز على أداء ترميز تريو كأمثلة على تطبيق النظام المقترح. وقدمت أيضاً خوارزميات وبرمجيات (عملية الترميز - المشذر) لترميزات تريو.

طريقة البحث:

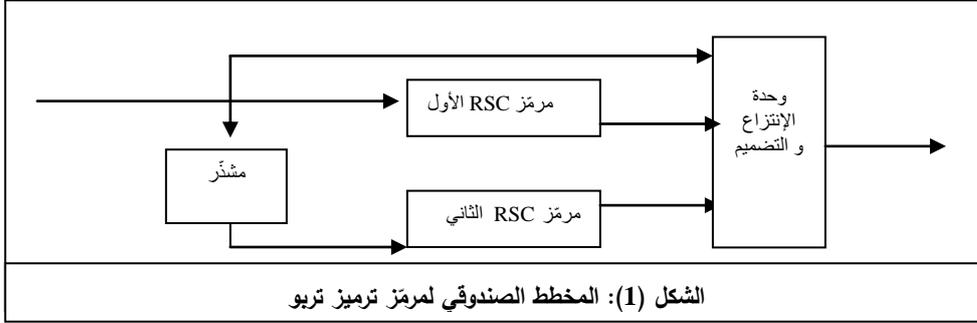
1- ترميزات تريو (Turbo Coding) : قدمت ترميزات تريو من قبل Berrou et al عام 1993 [1] وهي قريبة جداً من نهاية سعة قناة "Shannon". والمبدأ الأساسي لمفهوم ترميز تريو هو أن سلسلة المعلومات ترمز مرتين

والترميز الثاني يتم بعد إعادة ترتيب بتات المعلومات باستعمال المشدّر. وإن مصطلح (Turbo) يعكس فعلياً كشف الترميز التعاوني المرتبط بترميز تريو.

• **مرمّز تريو (Turbo Encoder):**

لدينا في الشكل (1) التالي بنية مرمّز تريو ويتألف من المرمّزات المكوّنة وهما مرمزين تليفينيين نظاميين تعاونيين (Recursive Systematic Convolutional (RSC) مفصولين بمشدّر، ووحدة التوزيع والتضميم [1].

• **المشدّر (Interleaver):** تتم عملية التشدير على سلسلة المعلومات قبل تغذيتها للمرمّز المكوّن الثاني ويشكّل إعادة ترتيب لرموز المعلومات [1]



2- نظام التضميم بتقسيم التردد المتعامدي:

(Orthogonal Frequency Division Multiplexing System (OFDM)):

تعريف تعديل (OFDM) [4]: هو تقنية تعديل الحامل المتعدد التي تنشر الطاقة لإشارة رقمية بنسبة بت عالية بتعديلها إلى عدد كبير من الحوامل ذات نسبة بت منخفضة.

مرمّز (OFDM) [4]: نسب أخطاء البتات لنظم (OFDM) لن تكون مقبولة بدون نظام ترميز قناة قوي خاصة

في قنوات الخفوت، والسبب هو الفقد في تنوع التردد المتأصل بنظم حوامل الإشارات. تتميز النظم متعددة الحوامل (OFDM) باستعمالها للطيف حيث يزود فضاء الحامل بالتعامد بين حوامل مختلفة، وفي هذه النظم يمكن أن تفقد بعض الحوامل الجزئية تماماً بسبب خفوتات عميقة وذلك نظراً لطبيعة المجال الواسع لطيف (OFDM) ويعوّض هذا الخفوت باستعمال تقنيات تقديرات القناة وترميز تصحيح الخطأ الذي يستعمل عبر الحوامل الجزئية. ويمكن أن تسترد الإشارة بدون تشويه حتى عندما يوجد تداخل طيفي جزئي بين الحوامل.

وتنظم إشارة (OFDM) المستردة في مجموعات رموز من نوع- (Quadrature Amplitude

Modulation (QAM) [2] تعديل المطال التريبيعي. ولأن عملية فك تعديل (OFDM) تتطلب الاستعمال لتقدير القناة، فإن المعلومات الموثوقة تكون متاحة لكشف ترميز لمجموعة الإشارات، وهذا يمكن تحقيقه باستعمال تقنيات كشف ترميز قرار لين.

3 - مسألة البحث وتطبيقاتها (The Research Issue and Their Practice):

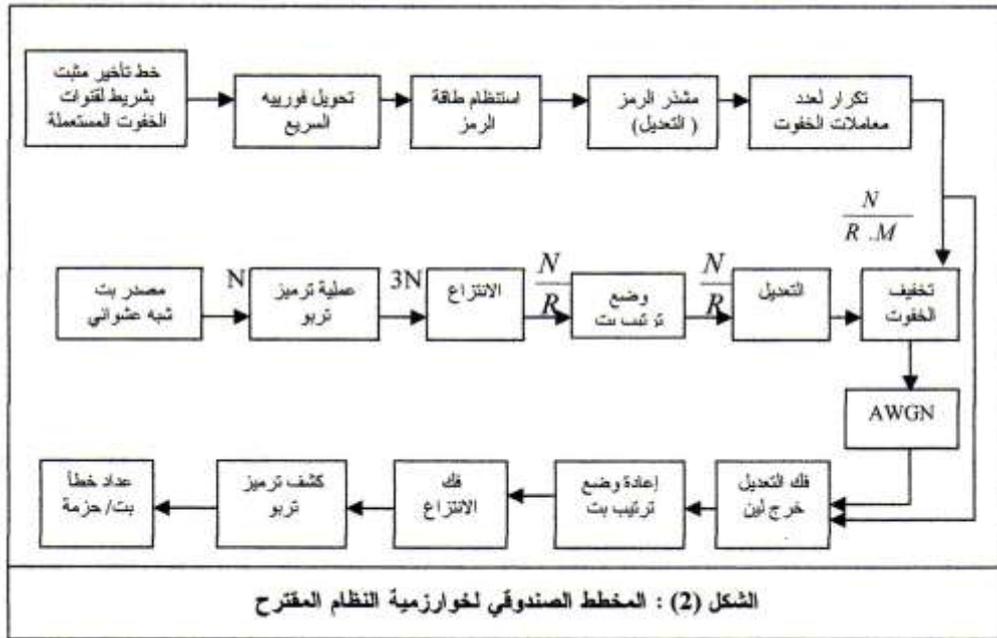
وهي تقديم خوارزمية النظام المقترح وتتضمن (الفرضيات، التعاريف، المخطط الصندوقي لخوارزمية النظام المقترح وشرح خطواتها، خوارزمية عملية ترميز تريو وخوارزمية المشدّر العشوائي وبرمجياتهما)، ثم دراسة تأثير الوسطاء الداخلية للترميز على أداء ترميز تريو من خلال أمثلة وأشكال موضحة له.

• **الفرضيات (Assumptions):**

- عناصر نظام (OFDM) مثالية: التزامن مثالي أي بدون ضجيج طور، لا يوجد تداخل داخل القناة (أي القناة لا تتبدل خلال زمن النقل لرمز (OFDM) واحد)، لا يوجد تداخل داخل الرمز (أي البادئة الدوّارة كبيرة بشكل كاف).
- نمذجة قناة الخفوت المستعملة بهذا النظام بالحقل الترددي.
- الخفوت مستوٍ فوق الحوامل الجزئية.
- القناة خطية: تعني أن تركيباً خطياً من إشارات الدخل يعطي التركيب الخطي نفسه من إشارات الخرج.
- ضجيج غاوس بالنطاق الترددي له نفس الخواص الإحصائية كما هو الضجيج في النطاق الزمني، وذلك لأن تحويل (فورييه) لمتحول عشوائي موزع غاوسياً ينتج متحول عشوائي موزع غاوسياً بنفس التباين.
- المخطط الصندوقي لخوارزمية النظام المقترح:

(Block diagram of The algorithm) :

- تعمل خوارزمية هذا النظام (الشكل (2)) بشكل تدفقي، أي يولّد عشوائياً صندوق المعلومات الأول بطول صندوق ترميز تريو ويعالج بكل وحدات النظام، والخطوة الأخيرة تحصي الأخطاء. ثم يولّد ويعالج صندوق المعلومات التالي وهكذا....



• تعاريف (Definitions) :

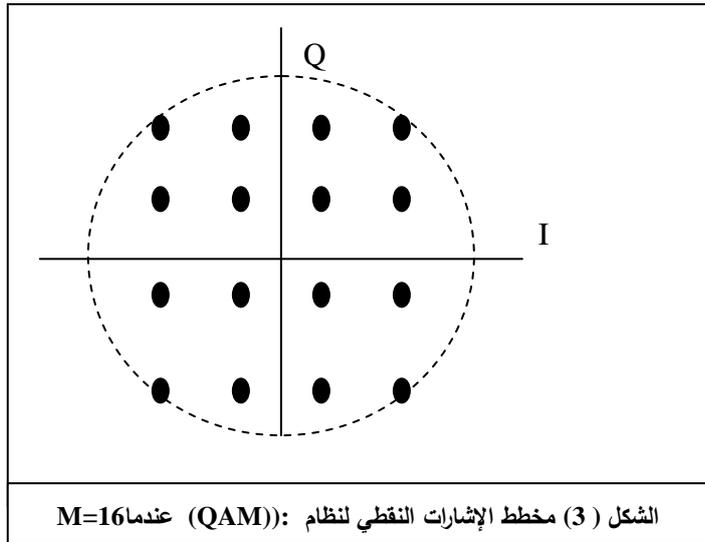
- 1- مصدر بت شبه عشوائي (Pseudo random bit source): يتم توليد تتابع شبه عشوائي باستعمال سجل إزاحة بتغذية خلفية حيث يتألف سجل الإزاحة من مجموعة وحدات ذاكرة موصولة على التسلسل وينتقل محتوى كل وحدة ذاكرة إلى الوحدة التالية عند كل نبضة ساعة. ويجمع بعض محتويات وحدات الذاكرة بالمقاس 2 ويغذى الناتج خلفياً للوحدة الأولى. ويتم باستعمال تتابع شبه عشوائي بعثرة المعطيات وذلك بإجراء جمع منطقي بالمقاس 2 لتتابع سلسلة شبه عشوائية مع تتابع بتات الدخل [5].
- 2 - الانتزاع (Puncturing): هو عملية نقل مواضع أو رموز معينة من كلمة الترميز وبذلك يتم تخفيض بطول كلمة الترميز وزيادة في كامل نسبة الترميز. فإذا كانت نسب الترميزات لترميزين مكوّنين هي R_1, R_2 على التوالي

فتكون كامل نسبة ترميز تريو R هي $1 - \frac{1}{R_1} - \frac{1}{R_2} = \frac{1}{R}$ ، وعند استعمال الانتزاع فإن بعض بنات الخرج

الفائضة (التماثل) تحذف وفقاً للنموذج المعرف بمصفوفة الانتزاع[1].

3- التعديل المطالي التعامدي (التريبي) (Quadrature Amplitude Modulation (QAM)) : وهو تعميم

على مبدأ التعديل التعامدي المستعمل في تعديل (M-array PSK) الإقفال بازاحة الطور ليحتوي على تعديل مطالي وطوري. حيث توجد علاقة بين المركبة في الطور (in-phase) والمركبة التريبيعية (Quadrature) في تعديل الإقفال بازاحة الطور، فإذا جعلنا هاتين المركبتين مستقلتين إحداهما عن الأخرى نتج التعديل المطالي التعامدي ويسمى هذا النظام أيضاً بالإقفال بازاحة الطور التريبيعي (التعامدي) (Quadrature Phase Shift Keying (QPSK)) ويكون مخطط الإشارات النقطي لنظام (QAM) مستطيلاً إذا كانت $M > 4$ (حيث M هي عدد البنات المنقولة ضمن رمز تعديل واحد)[2]. ويبين الشكل (3) التالي مخطط الإشارات النقطي لنظام (QAM) عندما $M=16$:



4- التعديل (Modulation) [2]: هو العملية التي تقوم بتغيير بعض خواص إشارة حامل تبعاً لإشارة

المعلومات. وتصنف التعديلات بثلاثة أنواع أساسية: التعديل المطالي، التعديل الترددي، التعديل الطوري. إن أغلب قنوات الاتصال هي من نوع ترميز مجال وعلى هذا فإن الطريقة الوحيدة لإرسال إشارات عبرها هو إزالة ترددات الإشارات الحاملة للمعلومات إلى المجال الترددي للقناة، وتتفقد هذه الإزاحة الترددية باستعمال أحد أنواع التعديل الرقمية المناسبة مثل الإقفال بازاحة الطور الثنائي (Binary Phase Shift Keying (BPSK)) المعتمد بهذا النظام ويعرف كالتالي: يتغير طور إشارة الحامل في نظام التعديل الطوري تبعاً لإشارة المعلومات، ويأخذ طور الحامل في حال الإرسال الثنائي إحدى القيمتين 0 أو 180 درجة لتمثيل الصفر والواحد المنطقيين على الترتيب.

5- قناة ضجيج غاوس الأبيض الجمعي (AWGN): يوجد لكل رمز تعديل منقول قيمة ضجيج مركبة مضافة، وهذه

القيم موزعة غاوسياً. يحسب التباين من قيمة نسبة الإشارة إلى الضجيج (SNR) المسواة وهي نسبة طاقة البت إلى كثافة الضجيج $\frac{E_b}{N_0}$ (Bit power to noise density rate) بالشكل التالي: نصف الضجيج الحراري

بعملية عشوائية غاوسية حيث يصاغ خرج القناة Y بإضافة متحول عشوائي موزع غاوسياً إلى دخل القناة X أي:

$$Y = X + G$$

حيث G هي متحول عشوائي غاوسي متوسطه صفر و تباينه σ^2 .

مثال $G \sim N(0, \sigma^2)$ من أجل رمز دخل معطى $X=x$ ، فخرج القناة Y هو متحول عشوائي موزع غاوسياً

$$PY / X(y/x) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma}} e^{-\frac{(y-x)^2}{2\sigma^2}} \text{ :متوسطه } x \text{ وتباينه } \sigma^2 \text{ أي:}$$

حيث $P(.)$ هو تابع الكثافة الاحتمالي لمتحول عشوائي أي $\sigma^2 = \frac{N_o}{2}$ [1].

6- نسبة لوغاريتم الأرجحية (Log- Likelihood Ratio(LLR)) [5]: يتطلب كاشف الترميز لكل بت كشف

ترميزها u_k قيمة صلبة (يرمز لها ب \hat{u}_k) وقيمة وثوقية إضافية لهذا القرار الصلب، وبما أن كاشف الترميز يعمل

في الحقل اللوغاريتمي ليصنع قرارات صلبة مستقلة عن القرار الصلب \hat{u}_k فإن ما يسمى نسبة لوغاريتم الأرجحية

(LLR) تعرّف بالشكل التالي: $L(u_k) = \ln \frac{p(u_k = 1)}{p(u_k = 0)}$ ومن هذا التعريف نستنتج الخواص التالية لقيم

:(LLR)

$$L(u_k) > 0 \rightarrow \hat{u}_k = 1$$

$$L(u_k) < 0 \rightarrow \hat{u}_k = 0$$

و $|L(u_k)|$ هي قيمة الوثوقية لقرار \hat{u}_k .

7- حساب واستنظام معاملات الخفوت بقنوات الخفوت:

[4] (Calculation and normalization of the fading coefficients)

نمذجة قناة الخفوت المستعملة بهذا النظام بالحقل الترددي، لكن يعطى وصف قنوات الخفوت المستعملة مثل

LOS(Line Of Sight) و NLOS(Non Line Of Sight) أنموذج خط تأخير مثبت على شريط بالحقل الزمني

(أي إزاحة الإشارة باتجاه الزمن الموجب). هذا الأنموذج مستقر (يعني مقابل أي دخل محدود يعطي خرجاً محدوداً)

وكل مجموعة الأشرطة مستقلة عن بعضها وتمثل حالة قناة خاصة. ثم يتم تطبيق تحويل فورييه السريع (Fast

Fourier Transformation(FFT)) على قيم خرج الشريط فنحصل على معاملات الخفوت لحوامل (OFDM)

الجزئية. في المعالجة التالية يتم استنظام (أوتقييس: وتعني تصحيح التشويه) طاقة الرمز على المحور الترددي من

جانب وعلى محور الريح من جانب آخر بحيث يصبح الريح الأعظم للمرشح المقيس يساوي 1. بفرض أن متوسط طاقة

الإرسال مساو لمتوسط طاقة الإشارة المستقبلة المتعلقة بزمن طويل نسبياً، فإن معاملات الخفوت لحوامل

(OFDM)الجزئية تمثل حالة القناة التي تستنظم من غير أن تبدل من طاقة إرسال رمز (OFDM)، وبالتالي تستنظم

معاملات الخفوت لكل حالة قناة بشكل منفصل مع ملاحظة أن استنظام الطاقة لقيم خرج الشريط يكون بالحقل الزمني.

ثم تتم عملية مشذر الرمز (التعديل) بعد الإستنظام وقبل ضرب معاملات الخفوت برموز التعديل، وبذلك يكون لدينا

فقط تشذير رموز التعديل ضمن رمز (OFDM) وليس فوق كامل صندوق الترميز. فإذا كان الصندوق المرسل أكثر

من رمز (OFDM) واحد فنكرر معاملات الخفوت لحوامل (OFDM) الجزئية. ومعاملات الخفوت $\frac{N}{R.M}$ المضروبة

برموز التعديل هي قيم حقيقية تمثل فقط طويلة الخفوت.

• خطوات خوارزمية النظام(A steps of the system algorithm):

الخطوة 1:

- إدخال N بتاً باستعمال تتابع شبه عشوائي حيث N هو صندوق المعلومات الذي يوّد ويعالج في الوحدات التالية.

الخطوة 2:

- تجري عملية ترميز تريو على صندوق المعلومات بطول N الذي يحوّل لصندوق مرّمز بطول $3N$ باستعمال خوارزمية عملية الترميز* حيث كثيرات الحدود (RSC) المكونة لمرّمز تريو متغيرة.

الخطوة 3:

- يحصل الانتزاع ليعطي نسب ترميز مختلفة، والبتات المنتزعة هي البتات الفائضة فقط والخرج هو $\frac{N}{R}$

حيث R هي نسبة الترميز، ونسب الترميز المستعملة هي $\frac{1}{2}, \frac{2}{3}, \frac{3}{4}$

الخطوة 4:

- وضع ترتيب البت (Bit order setting) بتشكيل تابع تطبيق اختياري لبتات مرّمز التريو النظامية والفائضة إلى مواضع البتات ضمن رمز التعديل من أجل 16-QAM و 64-QAM.

الخطوة 5:

- التعديل (Modulation) وفيه يتم تشكيل تابع تطبيق لبتات مرّمز التريو إلى رمز التعديل في الترتيب الذي حدد بوضع ترتيب البت. والتعديلات المستعملة هي: (BPSK) الإقفال بإزاحة الطور الثنائي، (QPSK) الإقفال بإزاحة الطور التريعي. والخرج هو $\frac{N}{R.M}$ قيم فاصلة عائمة مركّبة (عنصر في الطور وتعامدي)، حيث M هي عدد البتات المنقولة ضمن رمز تعديل واحد، وتؤخذ M بالشكل التالي: (BPSK (M=1)، (QPSK (M=2).

الخطوة 6:

- تضرب بوحدة تخفيف الخفوت (Fading attenuation) كلاً من رموز التعديل المركّبة $\frac{N}{R.M}$ بمعامل الخفوت حيث تستعمل معاملات الخفوت القيمة المطلقة (الطويلة) لمعامل مركّب. ويحوّل الخفوت (كل المعاملات هي 1) لقناة (AWGN)، وكل معاملات الخفوت هذه تستنظم ولا تبدل من متوسط طاقة النقل.

الخطوة 7:

- بقناة ضجيج غاوس الأبيض الجمعي (AWGN) يوجد لكل رمز تعديل منقول قيمة ضجيج مركّبة مضافة، وهذه القيم موزعة غاوسياً. يحسب التباين من قيمة نسبة الإشارة إلى الضجيج (SNR) المسواة وهي نسبة طاقة البت إلى

$$\text{كثافة الضجيج (Bit power to noise density rate)} \cdot \frac{E_b}{N_o}$$

الخطوة 8:

- بفرض التسوية مثالية، فيحسب فك تعديل الخرج اللين لكل بت كشف ترميزها قيمة نسبة لوغاريتم الأرجحية (LLR)

الخطوة 9:

- تعكس وحدة إعادة وضع ترتيب البت (Bit order resetting) للقيم اللينة مقارنة مع وحدة وضع ترتيب البت.

الخطوة 10:

* يتم إيجاد خوارزمية عملية ترميز تريو في الصفحة (10).

- تحشر وحدة فك الانتزاع (Depuncturing) قيم لبنة (أصفار) لمواضع البتات التي جرت عليها عملية الانتزاع.

الخطوة 11:

- هذه الوحدة هي كاشف ترميز تريو التعاودي. عدد التكرارات متغير، وتستعمل خوارزمية Max-Log- MAP لكشف الترميز بهذا النظام.

الخطوة 12:

- تحسب هذه الوحدة وهي عداد خطأ البت أو الحزمة (Bit/frame error counter) لقيم نسبة خطأ البت أو الحزمة (BER/ FER) لكل نصف تكرار في كاشف ترميز التريو.

• الترميزات التلغيفية النظامية التعاودية (RSC) وخوارزمية عملية الترميز:

: (Recursive Systematic Convolutional and encoding algorithm)

يظهر الشكل (4) رمزاً، تلغيفياً، نظامياً، تعاودياً والذي سأستعمله لإيجاد خوارزمية عملية الترميز. سمي هذا الترميز التلغيفي تعاودي لأن بتات المعلومات المرمة سابقاً تغذى عكسياً باستمرار لدخل المرمرات، وهو نظامي لأن سلسلة المعلومات هي جزء من كلمة الترميز التي توافق لإتصال مباشر من الدخل إلى أحد المخرجات. وينتج عن مرمرزي (RSC) الأول والثاني سلسلتي تماثل (فائضة). ويضم السلسلة الأصلية مع سلسلتي التماثل ينتج لدينا كلمة ترميز تريو. وتعطى حدودية الترميز لمرمر (RSC) عادة بالتمثيل الثماني.

○ أوليات:

$$G(D) = \left[1, \frac{g_2(D)}{g_1(D)} \right]$$

كثير حدود التغذية $g_2(D)$ ، كثير حدود التغذية العكسية: $g_1(D)$

طول التقييد: K، ذاكرة المرمر: U

سلسلة دخل المرمر المكون الأول: $d_k : k \in \{1, \dots, N\}$

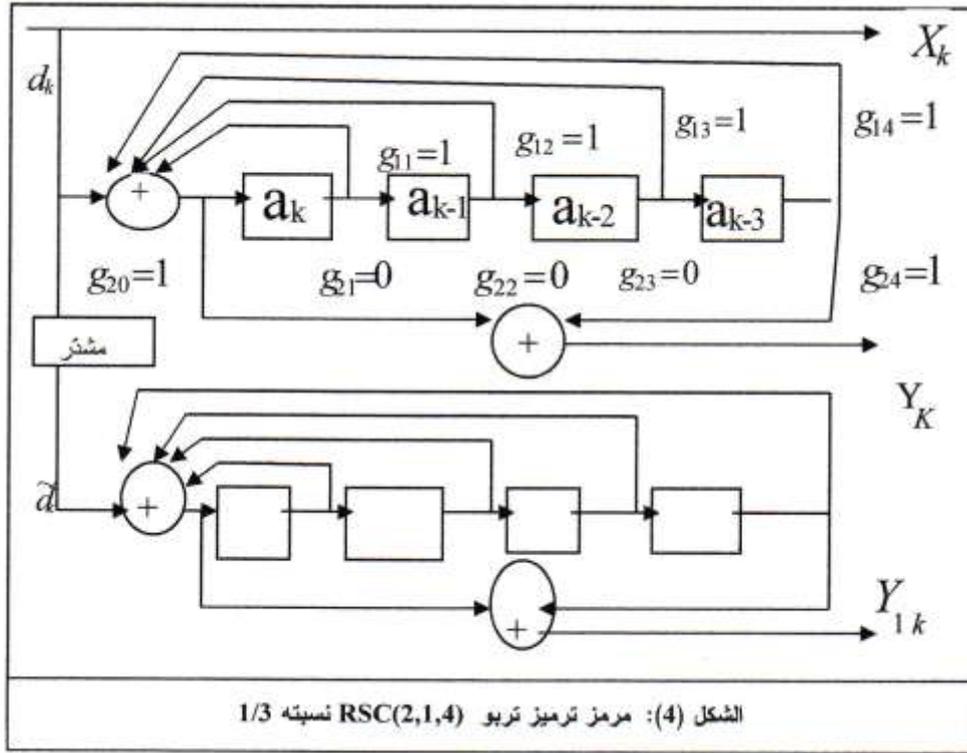
سلسلة دخل المرمر المكون الثاني: \tilde{d}_k

سلسلة خرج البيانات الأصلية: X_k

الخرج من مرمرزي RSC هما: Y_k Y_{1k}

حالة المرمر في الزمن k: a_{k-i}

$$a_k = d_k + \sum_{i=1}^v g'_i a_{k-i} \pmod{2} \quad \text{حيث: } a_k \text{ دخل مسجل الإزاحة:}$$



Encoding algorithm ○ خوارزمية عملية ترميز تريبو:

begin

if $d_k = X_k$ then يكون

$g'_i = g_{1i}$

else يكون

$g'_i = g_{2i}$

for $k = 1: N$

$a_k = 0$

for $i = 1: \nu$ نحسب

$a_k = a_k + d_k + g'_i a_{k-i}$

$a_k = a_k \pmod{2}$

end;end

if $d_k = X_k$ then يكون

$g'_i = g_{1i}$

for $k = 1: N$

for $i = 0: \nu$ نحسب

$Y_K = g'_i d_{k-i}$

end;end.

○ خوارزمية المشدّر العشوائي (random interleaver algorithm):

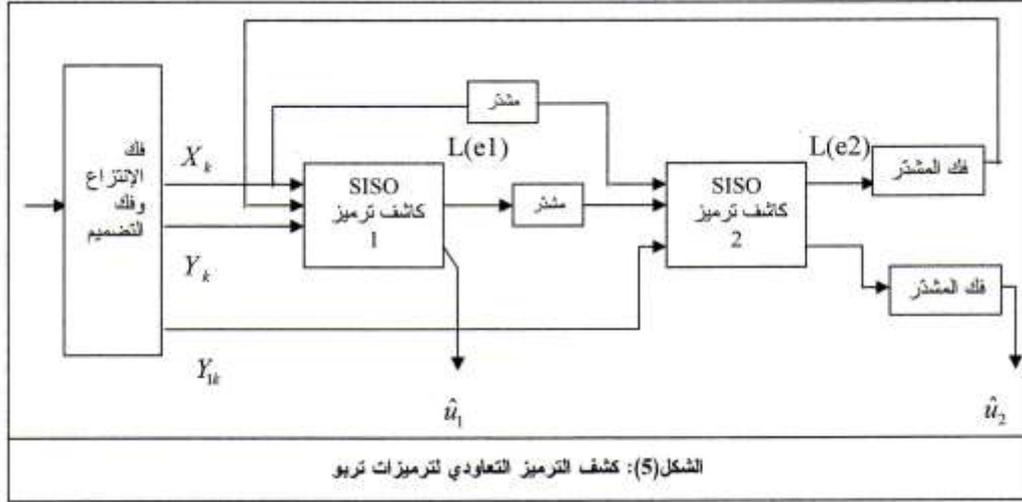
```

Procedure random- interleaver;
begin
v[i] = i إدخال متجهه
N إدخال حجم المتجهه
i = 0
_ طالما  $N > 1$  افعل
begin
random (N) = j أخذ قيمة عشوائية
i=i+1
w[i]=v[j]
_ تشكيل المتجهه الجديدة
For i:=j to N-1 do
v[i]= v[i+1]
N=N-1
if N=1 then
begin
i=i+1; w[i]=v[1]; end; end;
_ إخراج المتجهه الجديدة w
end.

```

• كشف ترميز تربو التعاودي (Iterative turbo decoding) :

يظهر مبدأ كشف الترميز التعاودي لترميزات تربو في الشكل (5). ترميزي (RSC) (في الشكل (1)) يكشف ترميزهما بشكل منفصل، حيث كاشف الترميز 1 دخل لين-خرج لين (SISO) في الشكل (5) يكشف ترميز الترميز المولّد بمرمّز (RSC1) و يحسب المعلومات الاستدلالية لكل بت في سلسلة المعلومات التي كشف ترميزها. هذه السلسلة تدعى المعلومات الخارجية (المشار إليها بـ $L(e1)$ بالشكل (5)) وتستعمل كمعلومات استنتاجيه لكشف ترميز مرمّز (RSC2) في كاشف الترميز 2 (SISO). ومرة ثانية (يشار للمعلومات الخارجية بـ $L(e2)$ بالشكل (5)) وتستعمل هذه المعلومات الخارجية كمعلومات استنتاجيه لكشف ترميز مرمّز (RSC1) مرة ثانية. تكرر هذه الإجرائية مرات وتدعى عملية كشف ترميز مرمّز (RSC1 و RSC2) بكشف ترميز تعاودي. وبعد كل نصف تكرار لسلسلة معالجة من بنات المعلومات تزود بكواشف ترميز دخل لين-خرج لين (\hat{u}_1, \hat{u}_2). من أهم خوارزميات كشف ترميز تربو خوارزمية الاستدلالية العظمى (MAP) [5,6]، خوارزمية Log-MAP، خوارزمية Max-Log-MAP [7] التي استعملها بهذا النظام، وخوارزمية فيتربي بخرج لين (SOVA) [3].



• أداء ترميز ترميز بقناة AWGN

:(Performance of the turbo code in the AWGN channel)

يتم بهذه الفقرة دراسة تأثير الوسطاء الداخلية لترميز ترميز (حدودية الترميز، عدد تكرارات كشف الترميز، نسبة الترميز، طول صندوق المعلومات) على أداء الترميز بقناة (AWGN) بهذا النظام حاسوبياً. وسأقدم في نهاية البحث برمجيات بعض مكونات هذا النظام (عملية ترميز ترميز والمشتر العشوائي) بلغة Pascal. يستعمل بهذه الدراسة حدودية ترميز (RSC) المكونة لترميز ترميز هي $(13,15)_8$ ، والمشتر العشوائي بمرمز وكاشف ترميز ترميز، وخوارزمية Max-Log- MAP لكشف الترميز وعدد التكرارات 4.

○ حدودية الترميز (Code polynomial):

يظهر في الشكل (6) التالي أن كل حدوديات الترميز لها أداءً مشابهاً باستعمال تعديل BPSK/ QPSK حتى نسبة خطأ بت (BER) 10^{-4} في 2.0 dB. ومن أجل نسبة خطأ بت (BER) فإن حدودية الترميز $(7,5)_8$ تصبح مستوية. وفي نسبة خطأ بت (BER) 10^{-6} فالأداء يفقد حوالي 0.3dB مقارنة مع حدوديات ترميز أخرى. أما الفرق في الأداء بين حدوديات الترميز $(23,33)_8$ ، $(13,15)_8$ فيعتبر هامشياً.

○ عدد تكرارات كشف الترميز (Number of decoding iterations):

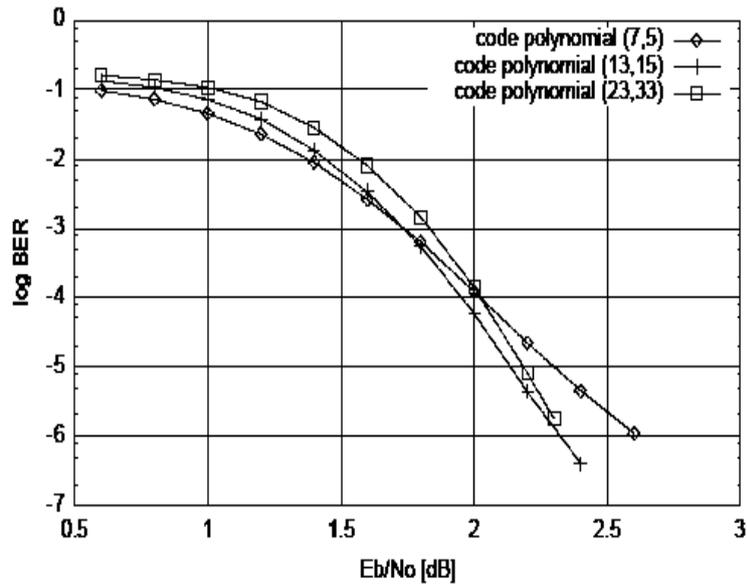
يظهر الشكل (7) الأداء بأعداد مختلفة لتكرارات كشف الترميز باستعمال تعديل BPSK /QPSK، ويتضح من الشكل أنه بعد 4 تكرارات فلا يوجد ربح إضافي بزيادة عدد التكرارات وهذا بسبب الاستعمال لأطوال صناديق محدودة.

○ نسبة الترميز (Code rate):

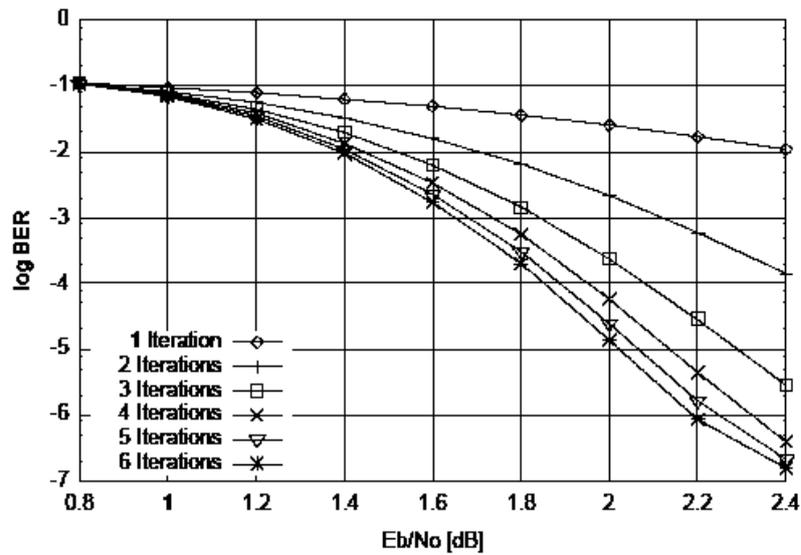
يعطي الشكل (8) السلوك لترميز ترميز بنسب ترميز مختلفة وباستعمال تعديل BPSK/ QPSK.

○ طول صندوق المعلومات (Information block length):

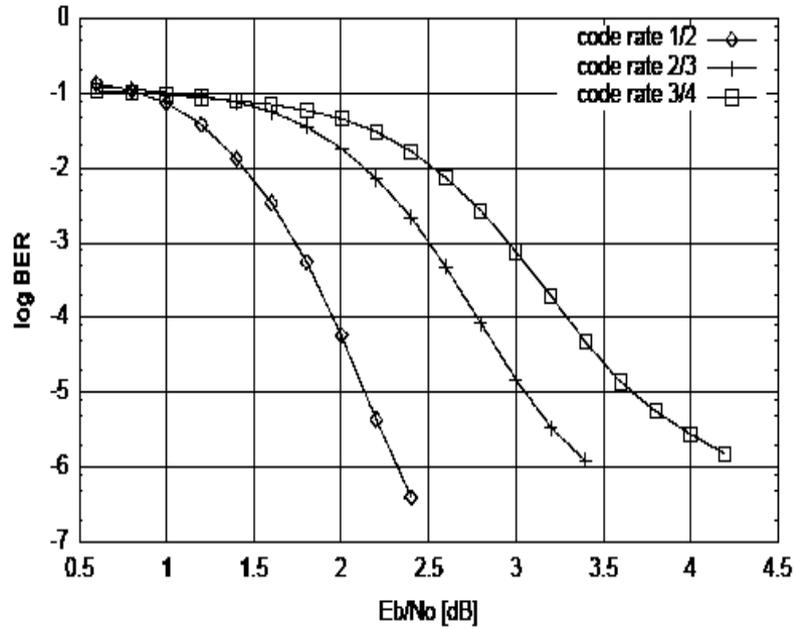
يقدم الشكل (9) فكرة حول تأثير أطوال صناديق المعلومات باستعمال تعديل BPSK/ QPSK. وتبين المنحنيات الظاهرة أنه عندما يكون طول صندوق المعلومات كبيراً فإنه يعطي أداءً أفضل أطوال الصناديق المأخوذة في الشكل هي 128, 256, 512, 1024.



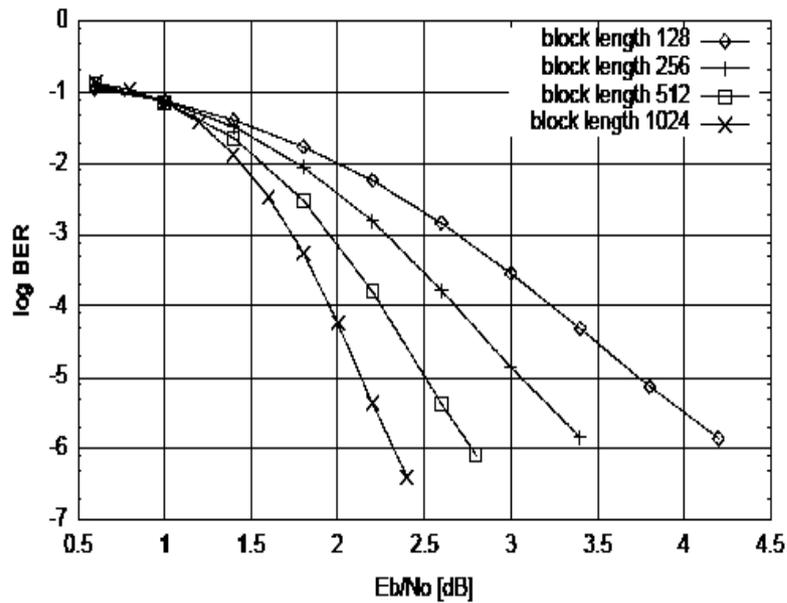
الشكل(6): حدوديات ترميز مختلفة، قناة AWGN، تعديل BPSK/QPSK، نسبة الترميز 1/2، طول صندوق المعلومات 1024، Max-Log-MAP لكشف الترميز و عدد التكرارات 4



الشكل(7): أعداد مختلفة لتكرارات كشف الترميز، قناة AWGN، تعديل BPSK/QPSK، نسبة الترميز 1/2، حدودية الترميز (13,15)، طول صندوق المعلومات 1024، Max-Log-MAP لكشف الترميز



الشكل(8): نسب ترميز مختلفة ، قناة AWGN ، تعديل BPSK/QPSK ، حدودية الترميز $(13,15)_8$ ، طول صندوق المعلومات 1024 ، Max-Log- MAP لكشف الترميز و 4 تكرارات



الشكل(9): أطوال صناديق مختلفة ، قناة AWGN ، تعديل BPSK/QPSK ، نسبة الترميز 1/2 حدودية الترميز $(13,15)_8$ ، MAP ، Max-Log- MAP لكشف الترميز و 4 تكرارات

• البرمجيات (Software):

برنامج عملية ترميز تريو:

```

Program encoding;
type vec=array[1..100]of integer;
var i,n,k1,l1,l2: integer; w1,w2,v,d,a,g,y:vec;
procedure Tahwel2(n: integer; var v: vec, var k: integer);
var t1,t2: integer;
begin
k:=0;
if n<2 then
begin
v[1]:=n; k:=k+1;
end
else
begin
while n>= 2 do
begin
t1:=n div 2;
t2:=n mod 2; k:=k+1;
v[k]:=t2;
n:=t1
end;
k:=k+1;
v[k]:=n;
end;
end;
procedure g1g2( v: vec; var w1,w2:vec , var l1,l2: integer);
var t1,t2,t3,t4,c1,c2: integer;
begin
t1:= v[1] mod 10; t2:= v[1] div 10;
t3:= v[2] mod 10; t4:= v[2] div 10;
c1:=8* t2+t1; c2:=8* t4+t3;
tahwel(c1,w1,l1); tahwel(c2,w2,l2);
end;
begin {main}
write (' input dim dk1...n='); readln(n);
for i:=1 to n do
begin
write ('d[',i,']='); readln(d[i]);
end;
write (' input g1g2, in 8');
readln(v[1]); readln(v[2]);
g1g2 (v,w1,w2,l1,l2);
write ('input case k1= 0 or 1); readln(k1);
if k1 =1 then
begin
for i:=1 to l1 do

```

```

g[i]:=w1[i];
for k1:=1 to n do
begin
a[k1]:=0;
for i:=1 to l1 do
if i < k1 then
a[k1]:= a[k1]+d[k1]+g[i]+a[k1-i]
else
a[k1]:= a[k1]+d[k1];
a[k1]:=a[k1] mod2;
end;
writeln('a=');
for k1:=1 to n do
write (a[k1],',');
end
else
begin
for i:=1 to l2 do
g[i]:= w2[i];
for i:=1 to l2 do
write (g[i],','); readln;
for k1:=1 to n do
begin
y[k1]:=0;
for i:=1 to k1-1 do
y[k1]:=y[k1]+g[i]*d[k1-i];
for k1:=1 to n do
write(y[k1],','); readln;
y[k1]:= y[k1] mod 2;
writeln('y=');
for k1:=1 to n do
write(y[k1],',');
end;
end; readln;
end.

```

برنامج المشدّر العشوائي:

```

Program random-interleaver;
type vec=array[1..100] of integer;
var v,w:vec; N,i,t,j: integer;
begin
write ('input dim..N='); readln(N);
for i:=1 to N do
v[i]:=i;
i:=0;
while N>1 do

```

```

begin
  t = random(N);
  i:=i+1;
  w[i]:=v[t];
  for i:= t to N-1 do
    v[i]:= v[i+1];
    N:=N-1;
    if N=1 then
      begin
        i:=i+1;
        w[i]:=v[1];
      end;
    end;
  for j:=1 to N do
    write (w[j],', ');
  end.

```

النتائج والمناقشة:

إن نظام (OFDM) متعدد الحوامل بدون ترميز قناة قوي يكون عرضة لخفوت متعدد المسارات. وحيث إن ترميز تريو ينتمي لمجموعة ترميزات القناة، فهو أحد الخيارات لتطبيقه بنظم (OFDM).

وبعد دراسة ترميز تريو، ونظام (OFDM) تمّ بهذا البحث: إيجاد خوارزمية لتطبيق ترميز تريو بنظام (OFDM) حيث تمّ إيجاد المخطط الصندوقي لخوارزمية النظام المقترح وشرحاً لخطواتها، إيجاد خوارزمية عملية الترميز وخوارزمية المشدّر العشوائي بترميز تريو، ثم دراسة تأثير بعض الوسطاء الداخلية للترميز على أداء ترميز تريو بقناة (AWGN).

وتمّ التوصل للنتائج التالية:

1- يمكن باستعمال خوارزمية النظام المقترح التخفيف من الخفوت بنظم متعددة حوامل الاشارات عندما تضرب بوحدة تخفيف الخفوت كلاً من رموز التعديل المركبة $\frac{N}{R.M}$ بمعامل الخفوت حيث تستعمل معاملات الخفوت القيمة المطلقة (الطويلة) لمعامل مركب، ثم يحوّل الخفوت (كل المعاملات هي 1) لقناة (AWGN). وتضرب نفس رموز التعديل المركبة $\frac{N}{R.M}$ بخرج فك تعديل الخرج اللين. وبذلك العملية يمكن زيادة القدرة على كشف الترميز حتى للحوامل الجزئية الضعيفة بنظام (OFDM).

2- إن عدد عمليات خوارزمية النظام المقترح كبيراً، وهي بالتالي مكلفة. لكنها مثالية من حيث السرعة لأنها تهدف لحساب نسبة خطأ البت أو الحزمة. وتمكّننا بواسطتها الوصول لمستويات نسبة خطأ بت (BER) منخفضة جداً وصلت حتى 10^{-7} كما ظهر في الأشكال الموضحة، وبالتالي ينعكس ذلك على أداء جيد.

3- تمّ تطبيق برمجيات النظام لدراسة تأثير بعض الوسطاء الداخلية للترميز على أداء ترميز تريو بقناة (AWGN) من خلال أمثلة وأشكال موضحة التي نستنتج منها أن الاستعمال لترميزات تريو أثبت أن المرزمات التلغيفية النظامية التعاودية ب 3-حالات، وكواشف الترميز بخوارزمية Max-Log- MAP هي حل وسط جيد بهذا النظام بين تعقيد التنفيذ والأداء. وأثبتت المقارنة لنسب أخطاء بتات لأطوال صناديق معلومات مختلفة أن ترميزات تريو

تؤدي بشكل جيد فوق مجال واسع لأطوال صناديق طويلة وقصيرة. وعند البحث بريح الأداء المكتسب المتعلق بالطبيعة التعاونية لترميز تريو، فقد أظهرت النتائج أن الأداء المكتسب الأعظمي بهذا النظام قد حصل بعد 4 تكرارات وهذا له تأثير إيجابي على تعقيد التنفيذ. كذلك أعطى الاستعمال للمشتر العشوائي في رمز وكاشف ترميز تريو نتائج جيدة بهذا النظام، إضافة لاستعمال نسب ترميز مختلفة.

الاستنتاجات والتوصيات:

إن خوارزمية النظام المقدّمة وفوائدها من حيث تخفيف الخفوت بنظم متعددة حوامل الاشارات، وحساب نسبة خطأ البت أو الحزمة بسرعة عالية والتي تمكنا من الوصول لمستويات نسبة خطأ بت (BER) منخفضة جداً قد شكّلت بنطبق ترميز تريو بنظام (OFDM)، لكن من مساوئ هذه الخوارزمية أن عدد خطواتها كبيراً فهي ذات كلفة كبيرة. وبرغم ذلك فهي مثالية من حيث السرعة ولها تأثير جيد على أداء ترميز تريو بقناة (AWGN) كما أظهرت الأشكال الموضحة والنتائج الجيدة عند دراسة تأثير بعض الوسطاء الداخلية للترميز على أداء ترميز تريو. ولذلك تعتبر هذه الخوارزمية مهمة ومناسبة للاستعمال في القنوات الراديوية.

المراجع:

- 1- BERROU, C. ; GLAVIEUX, G. and THITIMASHIMA, P.- *Near Shannon Limit Error-Correcting Coding and Decoding: Turbo-Codes*. IEEE Intern. Conf. On Comm., Vol. 2, 1993, pp. 1064-1070.
- 2- HANZO ,L. ; WEBB, W. ; KELLER, T. - *Single- and Multi-carrier Quadrature Amplitude Modulation*, John Wiley, U.S.A.,2000,300p.
- 3- LANG LIN, ROGER S. CHENG. - *Improvements in SOVA-Based Decoding for Turbo Codes*. Proc. ICC 1997, pp. 1473-1478.
- 4- PRASAD, R. ; VAN NEE, R. - *OFDM for Wireless Multimedia Communications*, Artech House, U.S.A. , 2000,400p.
- 5- ROBERTSON, P. and HOEHER, P. - *Optimal and Sub-Optimal Maximum a Posteriori Algorithms Suitable for Turbo Decoding*. European Trans. on Telecommunication, (8)1997,pp.119–125.
- 6- SCHURGERS, C. ; CATTHOOR, F. and ENGELS, M. - *Energy efficient data transfer and storage organization for a map turbo decoder module*. IEEE. In ISLPED,1999, pp. 76–81.
- 7- VALENTI, M.C. - *Iterative Detection and Decoding for Wireless Communications*, PhD thesis,1999, Virginia Polytechnic Institute and State University.