

## التوصية 5-337 SM-R

### فصل التردد والمسافة

(المسألة 72/1 ITU-R)

(1948-1951-1953-1963-1970-1974-1990-1992-1997-2007)

#### مجال التطبيق

تقدم هذه التوصية الإجراءات الازمة لحساب أبعاد فصل المسافة والتردد من أجل الحصول على سوية تداخل مقبول.

إن جمعية الاتصالات الراديوية في الاتحاد الدولي للاتصالات،

إذ تضع في اعتبارها

- (أ) أن العوامل الأولية، التي تحدد معايير التردد الملائم أو فصل المسافة في أكثر الحالات شيوعاً، تشمل ما يلي:
  - قدرة الإشارة والتنوع الطيفي اللازمين للمستقبل؛
  - القدرة والتوزيع الطيفي للإشارات المتداخلة والمضوضاء التي يعترضها المستقبل؛
  - الاعتماد على المسافة في خسائر الإرسال في التجهيزات الراديوية؛
- (ب) وأن المرسلات بوجه عام تبث بالضرورة إشعاعات خارج عرض نطاق التردد الذي يشغله البث؛
- (ج) وأن هناك عوامل كثيرة في هذا الصدد من بينها خواص وسیط الإرسال (وهي متغيرة السمات وصعبه التحديد)، وخصائص المستقبل، وخصائص تمييز الأذن البشرية فيما يتعلق بالاستقبال السمعي؛
- (د) وأن تسويات فصل التردد أو المسافة في التجهيزات الراديوية أمر ممكن،

#### توصي

1. بأن يُحسب فصل التردد - المسافة (FD) في التجهيزات الراديوية، بالطريقة التالية:
- 1.1. بتحديد القدرة والتنوع الطيفي للإشارة التي يعترضها المستقبل؛
- 2.1. بتحديد القدرة والتنوع الطيفي للإشارات المسببة للتداخل والمضوضاء التي يعترضها المستقبل؛
- 3.1. بتحديد الآثار التفاعلية بين الإشارات المطلوبة وخصائص التداخل والمستقبل بالنسبة لمختلف الترددات أو فصل المسافات وذلك باستخدام المعادلات الأساسية الواردة في الملحق 1، جنباً إلى جنب مع التفريقيات البسيطة، عند الضرورة، إلى أرقام صحيحة والمفهوم الوارد وصفه في الملحق 2؛
- 4.1. بتحديد درجة التردد أو فصل المسافة، على أساس هذه المعطيات، مما يعطي الدرجة المطلوبة للخدمة واحتمالات الخدمة المطلوبة. وينبغي أن تراعي طبيعة التغيرات في الإشارة وفي التداخل، وحيثما اقتضى الأمر، خواص التمييز لدى المستمع أو المشاهد؛
- 5.1. بتحديد نموذج الانتشار الذي وضعه القطاع ITU-R والواجب استخدامه؛

2 بأن تجرى مقارنة في كل مرحلة من الحساب بقدر الإمكان مع المعطيات المتحصل عليها في ظروف التشغيل التمثيلية الحكومية، وخاصة بقصد الرقم النهائي المتحصل عليه لفصل التردد أو المسافة بين التجهيزات الراديوية.

## الملاحق 1

### المعادلات الأساسية

يقدم هذا المرفق وصفاً للمعادلات الأساسية التي تحدد كمية الآثار التفاعلية بين الإشارات المطلوبة والتدخل وخصائص المستقبل لمختلف الترددات وفصل مسافة الترددات. والمقياس هنا هي:

- النبذ المعتمد على التردد (FDR) وهو مقياس للنبذ الناتج من منحني انتقائية المستقبل على أطیاف بث غير مطلوب من مرسل؛

- مسافة التردد (FD) وهي مقياس لأدنى فصل مسافة مطلوب بين مستقبل متأثر بالتدخل وسبب التداخل، كدالة للفرق بين تردداتهما المولفة؛

- النسبة  $A$  لحماية التردد الراديوى ذى الصلة (انظر التوصية ITU-R BS.560) وهو الفرق معبراً عنه بالديسيبل بين نسبة الحماية عندما يكون للموجات الحاملة للمرسلات المطلوبة وغير المطلوبة فرق تردد قدره  $\Delta f$  ونسبة الحماية عندما يكون للموجات الحاملة لهذه المرسلات التردد نفسه.

ومسافة التردد والنبذ المعتمد على التردد مقيasan لآلية إقران التداخل بين مسبب التداخل والمستقبل، وهما الحالان الأساسيان المطلوبان لكثير من تقييمات التداخل. ويساعدان في حال تقاسم التردد المشترك بين القنوات وال نطاق المجاور أو مشاكل تداخل القنوات وذلك بتوفير تقدیرات لمعيار أدنى تردد وفصل مسافة بين مسبب التداخل والمستقبل وهي تقدیرات مطلوبة للأداء المقبول للمستقبل.

وسوية التداخل عند المستقبل دالة للكسب والخسارة اللذين تحدثهما إشارة التداخل بين المصدر والمستقبل، ويعبر عنها بالعلاقة التالية:

$$(1) \quad \text{dBW} \quad I = P_t + G_t + G_r - L_b(d) - FDR(\Delta f)$$

حيث:

$P_t$ : قدرة المرسل المسبب للتدخل (dB)

$G_t$ : كسب هوائي مسبب التداخل في اتجاه المستقبل (dBi)

$G_r$ : كسب هوائي المستقبل في اتجاه مسبب التداخل (dBi)

$L_b(d)$ : خسارة الإرسال الأساسية لمسافة فصل  $d$  بين مسبب التداخل والمستقبل (dB) (انظر التوصية ITU-R P.341)

و:

$$(2) \quad \text{dB} \quad FDR(\Delta f) = 10 \log \frac{\int_0^{\infty} P(f) df}{\int_0^{\infty} P(f) |H(f + \Delta f)|^2 df}$$

حيث:

كثافة طيفية للقدرة في التردد المتوسط المكافئ للإشارة المسبيبة للتداخل (IF)  $: P(f)$

انتقائية المستقبل  $: H(f)$

$$\Delta f = f_t - f_r$$

حيث:

تردد متقطع مسبب للتداخل  $: f_t$

تردد المستقبل المولف  $: f_r$

ويمكن تقسيم البند المعتمد على التردد (FDR) إلى قسمين، نبذ على التوليف (OTR) ونبذ خارج التردد (OFR)، والنبد الإضافي الناتج عن مسبب التداخل والمستقبل خارج التوليف.

$$(3) \quad \text{dB} \quad FDR(\Delta f) = OTR + OFR(\Delta f)$$

حيث:

$$(4) \quad \text{dB} \quad OTR = 10 \log_{\infty} \frac{\int_0^{\infty} P(f) df}{\int_0^{\infty} P(f) |H(f)|^2 df}$$

$$(5) \quad \text{dB} \quad OFR(\Delta f) = 10 \log_{\infty} \frac{\int_0^{\infty} P(f) |H(f)|^2 df}{\int_0^{\infty} P(f) |H(f + \Delta f)|^2 df}$$

والنبد على التوليف يسمى أيضاً عامل التصحيف ويمكن في الغالب حسابه تقريراً بالعلاقة التالية:

$$(6) \quad OTR \approx K \log \left( \frac{B_T}{B_R} \right) \quad B_R \leq B_T$$

حيث:

عرض نطاق المستقبل المعرض إلى التداخل dB 3  $: B_R$

عرض نطاق المرسل المسبب للتداخل dB 3  $: B_T$

20 لإشارات غير المتماسكة  $= K$

20 لإشارات النبض.  $=$

الملحق 2

## طريقة تحديد الفصل بالتردد وبالمسافة في الأنظمة الراديوية

## المقدمة

1

من المعروف تمام المعرفة أن قواعد الفصل بالتردد تشكل جزءاً مهماً من عملية إدارة التردد في أكثرية الخدمات الراديوية. وفي خدمات خطط القنوات، تأخذ هذه القواعد الشكل التالي: يجب أن يتم فصل المرسلات في نفس القناة. مسافة تبلغ  $d_0$  (km) بأقل تقدير، كما يجب أن يتم فصل مرسلات القنوات المجاورة بمسافة تبلغ  $d_1$  (km) بأقل تقدير، ويجب أن تكون المرسلات المنفصلة بواسطة قناتين على مسافة  $d_2$  (km) فيما بينهما وهلما جرا. أما بالنسبة إلى التكنولوجيات الأقدم تكون قواعد الفصل FD معروفة عموماً اليوم، إلا أن إدخال تقنيات جديدة يطرح السؤال التالي: أي نوع من قواعد الفصل FD يجب على مدير الطيف أن يطبق حين تشغيل أنظمة جديدة وقديمة نفس نطاق التردد؟ وفيما يلي الطريقة المطلوبة من أجل تحديد الفصل FD بين كل من الأنظمة المتشاركة وغير المتشاركة.

## الطريقة

2

إن تطوير قاعدة جديدة للفصل FD يتطلب حساب سوية التداخل عند دخول المستقبل المترعرض إلى التداخل وتتطلب كذلك تحديد معيار تداخل مقبول.

حساب التداخل

1.2

يتوقف هذا الحساب على عاملين أساسين: عامل طيفي وعامل فضائي:

أما العامل الطيفي فيتوقف على الخصائص الطيفية للمرسل المسبب للتداخل وعلى استجابة التردد للمستقبل المتأثر بالتداخل. ومن أجل إجراء الحساب لا بد من أن تتوفر معرفة دقيقة بالكشفة الطيفية للقدرة الخاصة بالإشارة المسيبة للتداخل التي تتوقف على عوامل مثل تقنية التشكيل التحفي وعرض نطاق إشارة المعلومات من أجل الأنظمة التماضية ومعدل المعطيات المرسلة في حالة الأنظمة القيمة.

أما فيما يتعلق بالمستقبل المتأثر بالتدخل، لا بد من معرفة خصائص استجابة التردد IF المكافئ الخاصة بالمستقبل. ويمكن أن تستخدم مواصفات المصنع مثل 6 dB و 40 dB لعرض النطاق الخاص بمرحلة التردد IF كأساس لنمذجة استجابة التردد IF للمستقبل.

و يتمثل العامل الطيفي من خلال العاما  $OCR(\Delta f)$  الذي يحدد بواسطة العلاقة التالية:

$$(7) \quad \text{dB} \quad OCR(\Delta f) = -10 \log \frac{\int_{-\infty}^{+\infty} P(f) |H(f + \Delta f)|^2 df}{\int_{-\infty}^{+\infty} P(f) df}$$

حيث:

$P(f)$ : الكثافة الطيفية لقدرة الإشارة المتدخلة بالوحدة (W/Hz)

$H(f)$ : استجابة التردد IF المكافئ للمستقبل المتأثر بالتداخل

$\Delta f$ : فصل التردد بين المستقبل المتأثر بالتداخل والمرسل المسبب للتداخل.

ويشار إلى أن المعادلة (7) غير مختلفة عن المعادلة (2) على الرغم من أن الحدود الدنيا للإدماج مختلفة.

ويظهر من البديهي في المعادلة (7) أن  $OCR(\Delta f)$  تتوقف بشكل كبير على مدى التراكم بين النطاق العابر للمستقبل وطيف القدرة للإشارة المتدخل. ومع زيادة  $\Delta f$  يقل مدى التراكم مما يؤدي إلى قدرة تداخل أدنى أو على نحو مكافئ إلى قيم أعلى للوحدة  $OCR(\Delta f)$ .

أما بالنسبة إلى العامل الفضائي فإن الطريقة تعني بإجراء حساب المسافة المتعلقة بتوهين الإشارة وهي تتعلق بشكل كبير بنموذج الانتشار الواجب استخدامه وبالتوزيع الإحصائي للإشارة المتدخلة عند الطرف الأمامي للمستقبل المعرض إلى التداخل. ولا بد من استخدام نموذج انتشار مناسب كما يوصي بذلك في توصيات القطاع ITU-R.

ويتوقف بالطبع نموذج الانتشار الواجب استخدامه مع هذا الإجراء على تشيكيلة النظام وكذلك على نطاق تردد التشغيل والبيئة الجغرافية المحيطة بمنطقة الخدمة وعرض نطاق النظام.

## 2.2 معيار التداخل

غالباً ما تكون هذه العلاقة بسيطة والاستناد إليها يتاح الحكم ما إذا كان التداخل ضاراً أو مسموحاً به. وفي وضع مثالي يجب أن يتعلق هذا المعيار بسوية تدهور الأداء التي يمكن أن يسمح بها المستقبل المتأثر بالتداخل. إلا أن هذا ليس عملياً على الأقل من وجهة النظر التي تعتبر أن هناك عدة أنماط من الأنظمة والتكنولوجيات القادرة على التعامل مع التداخل بنفس الطريقة. لذلك يعتمد معيار أكثر تنوعية يقوم على نسبة الحماية  $\alpha$  (dB)، وسوف يعتبر التداخل مسموباً به في حال لم يتم التقييد بعدم المساواة التالية:

$$(8) \quad P_d - P_i \geq \alpha$$

حيث:

$P_d$ : سوية الإشارة المرغوبة (dBW)

$P_i$ : سوية الإشارة المتدخلة (dBW)

$\alpha$ : نسبة الحماية (dB).

## 3.2 الإجراء

يمكن أن يتم تلخيص إجراء إعداد قاعدة فصل FD على النحو التالي:

المرحلة 1: تحديد السوية ( $P_d$  dBW) لسوية الإشارة المرغوبة عند الطرف الأمامي للمستقبل المتأثر بالتدخل.

المرحلة 2: تحديد سوية التداخل الناتجة عند الطرف الأمامي للمستقبل المتأثر بالتدخل باستخدام الصيغة التالية:

$$(9) \quad P_i = P_t + G_r - L_p - OCR(\Delta f)$$

حيث:

$P_t$ : القدرة المشعة المكافحة المتناحية (e.i.r.p.) للمرسل المسبب للتداخل (dBW)

$G_r$ : كسب هوائي الاستقبال بالنسبة إلى الموائي المتناحي (dBi)

$L_p$ : خسارة مسیر الانتشار

$OCR(\Delta f)$ : عامل النبذ خارج القناة لفصل بالتردد  $\Delta f$  كما يعبر عنه في المعادلة (7).

إن قيم  $OCR$  المستخدمة في هذه الوثيقة افتراضية ويستهدف من هذه التوصية أن تقدم طريقة بدل أن تعد القيم  $OCR$ .

المرحلة 3: استخدام  $P_d$  و  $P_i$  من المراحلتين 1 و 2 الواردتين أعلاه في المعادلة (8) لاشتقاق علاقة أو لحسابهما رقمياً بين الفصل بالتردد  $\Delta f$  والفصل بالمسافة  $d$  على نحو يكون فيه التداخل مسمواحاً.

## 4.2 إجراء بديل

تظهر الإشارة المستقبلة في حالات الخبو الناجم عن الحجب في المستقبل المتأثر، في البيئة الفعلية، مثلاً بتوزيع لوغاريتمي عادي. وينبغي لسوية الإشارة المستقبلة، من أجل التعويض عن تأثير الخبو هذا، أن تكون أعلى من سوية الحساسية. وثمة إجراء بديل لتحديد الفصل (العزل) المطلوب بين المستقبل المتأثر بالتدخل والمصدر المسبب للتداخل، الذي يعكس تأثير الحجب، وهذا الإجراء هو التالي:

المرحلة 1: حساب الفصل المطلوب بهدف منع المصدر المسبب للتداخل من تسبب التداخل الراديوسي، وذلك باستعمال العلاقة التالية:

$$(10) \quad L_I = P_t + G_r - (P_{min} - \alpha) - OCR(\Delta f) - 10 \log(10^{N/10} - 1)$$

حيث:

$L_I$ : الفصل المطلوب بين مصدر التداخل والموقع المتأثر به بهدف ضمان القدر المسموح من التداخل (dB)

$P_t$ : القدرة المشعة المكافحة المتناحية (e.i.r.p.) للمرسل المسبب للتداخل (dBW)

$G_r$ : كسب هوائي الاستقبال المتعلق بالهوائي المتناحي (dBi)

$P_{min}$ : أقل سوية مطلوبة للإشارة (dBW)

$\alpha$ : نسبة الحماية (dB)

$OCR(\Delta f)$ : عامل النبذ خارج القناة في فصل تردد  $\Delta f$  كما يرد في المعادلة (7)

$N$ : هامش الخبو اللوغاريتمي العادي (dB)

المرحلة 2: يعطي استخدام نموذج انتشار ملائم للمعايير ITU-R في المعادلة (10) قيمتي فصل التردد  $\Delta f$  والتبعيد  $d$  للتداخل الذي يمكن السماح به.

### 3 التطبيق على الأنظمة المتنقلة البرية الراديوية

لقد ورد مثال يستخدم نظامين مختلفين للخدمة الراديوية المتنقلة البرية (LMR) في هذه الفقرة من أجل إظهار المنهجية الوارد وصفها أعلاه. ويمكن أن يكون النظامان إما رقميين أو تماثليين مع تقنيات النفاذ FDMA أو TDMA وقد استندت الحسابات التي أجريت على أقنية الإرسال الطيفي وبعض متطلبات انتقائية المستقبل وتكون النتائج بعد ذاكها مستقلة عن أية تقنيات تشكييل يمكن أن يستخدمها أي من النظامين. وفي هذا المثال، افترض أن انتقائية المستقبل تتمتع بنفس خصائص أقنية الإرسال الطيفي وهو اعتبار من المتوقع أن يمثل الحالة بالنسبة إلى الأنظمة الرقمية.

ويرد ملخص بالافتراضات الخاصة بالنظامين في الجداول 1 و2:

الجدول 1

#### المعلمات المفترضة للمثال

$dBW\ 145-$	السوية الدنيا للإشارة المرغوبة، $P_{min}$
$dB\ 18$	نسبة الحماية المطلوبة، $\alpha$
$m\ 75$	ارتفاع هوائي المحطة القاعدة، $h_b$
$MHz\ 450$	تردد التشغيل، $f$
$dBW\ 20$	القدرة e.i.r.p. للمحطة القاعدة
$dBi\ 0$	كسب هوائي الاستقبال للمحطة القاعدة
30 $S/m^2-10$	السامح النسبي المكافئ، $\epsilon$ الإيصالية المكافئة، $\sigma$

تمارأً أربعة أساليب للتداخل في أنظمة الخدمة الراديوية المتنقلة البرية: وهي من محطة قاعدة إلى محطة قاعدة إلى محطة متنقلة ومن محطة متنقلة إلى محطة قاعدة ومن محطة متنقلة إلى محطة متنقلة. وفي الأنظمة بإرسال مفرد، حيث ترسل المحطة القاعدة والمحطة المتنقلة على نفس التردد، يمكن أن يتواجد كل من الأساليب الأربع في نفس الوقت. ومن جهة ثانية، في الأنظمة بإرسال مزدوج، ترسل كل من المحطات القاعدة والمتنقلة على ترددات مختلفة وبالتالي ليس هناك حاجة للنظر إلا في الأسلوبين من محطة قاعدة إلى محطة متنقلة ومن محطة متنقلة إلى محطة قاعدة. أما بالنسبة إلى مسافة هدف تحليل الفصل، ليس هناك حاجة إلا للنظر في أسوأ حالة وهي حالة التداخل التي تتطلب أكبر قدر من مسافة العزل بين الأنظمة. وفي أكثر الحالات، يمكن أن يفترض أن المحطات القاعدة تشغل بما يقارب 100% من الزمن ويكون أسلوب التداخل من محطة قاعدة إلى محطة قاعدة الأسلوب المهيمن ويتطبق أكبر مسافة فصل ولذلك لا تؤخذ أساليب أخرى في الاعتبار.

سوف نقدم الآن نماذج الانتشار لأنظمة LMR متبوعة بالنتائج الرقمية لكل من تركيبات النظامين التي يتم النظر فيها.

#### 1.3 التداخل من محطة قاعدة إلى محطة قاعدة

إن نموذج الانتشار الذي تم اختياره من أجل الأسلوب من محطة قاعدة إلى محطة قاعدة هو نموذج الانتشار بالانكسار (انظر التوصية ITU-R P.526). وضمن هذا النموذج يعبر عن خسارة المسير كما يلي:

$$(11) \quad L_{P_{bb}} = L_{FS} - L_{DIF/FS}$$

حيث:

$$\text{خسارة المسير (dB) بسبب الفضاء الحر} : L_{FS}$$

خسارة الانكسار على خسارة الفضاء الحر (dB) وهي تعرف كالتالي:

$$(12) \quad L_{DIF/FS} = 20 \log \left( \frac{E_{DIF}}{E_{FS}} \right) = F(X) + G(Y1) + G(Y2)$$

حيث:

قيمة كسب توقف على المسافة المقيسة بين المحطات القاعدة :  $F(X)$

قيمة كسب توقف على الارتفاعات المقيسة لهوائيات المحطات القاعدة  $G(Y2), G(Y1)$

المسافة المقيسة بين هوائيات المحطات القاعدة :  $X$

ارتفاعات هوائيات المعرفة كما يلي :  $Y2, Y1$

$$(13) \quad X = 2.2\beta f^{1/3} a_e^{-2/3} d$$

$$(14) \quad Y = 9.6 \times 10^{-3} \beta f^{2/3} a_e^{-1/3} h_{1.2}$$

حيث:

$$(15) \quad \beta = \frac{1 + 1.6 K^2 + 0.75 K^4}{1 + 4.5 K^2 + 1.35 K^4}$$

السماحية السطحية للأرض من أجل الاستقطاب الرأسي :  $K$

$$(16) \quad K = 0.36(a_e f)^{-1/3} \left[ (\epsilon = 1)^2 + (18000 \sigma/f)^2 \right]^{-1/4} \left[ \epsilon^2 + (18000 \sigma/f)^2 \right]^{1/2}$$

حيث:

السماحية النسبية المكافئة للأرض :  $\epsilon$

الإيصالية المكافئة للأرض (S/m) :  $\sigma$

نصف قطر الأرض المكافئ يساوي  $4/3$  من  $6371$  km :  $a_e$

المسافة بين المرسل والمستقبل (km) :  $d$

تردد الإرسال :  $f$

ارتفاع هوائي الإرسال والاستقبال (m) على التوالي . :  $h_2, h_1$

$$(17) \quad F(X) = 11 + 10 \log(X) - 17.6X$$

$$(18) \quad Y > 2 \quad \text{for} \quad G(Y) \cong 17.6(Y - 1.1)^{1/2} - 5 \log(Y - 1.1) - 8$$

$$(19) \quad 10K < Y < 2 \quad \text{for} \quad G(Y) \cong 20 \log(Y + 0.1Y^3)$$

$$(20) \quad K/10 < Y < 10K \quad \text{for} \quad G(Y) \cong 2 + 20 \log K + 9 \log(Y/K)[\log(Y/K) + 1]$$

$$(21) \quad Y < K < 10 \quad \text{for} \quad G(Y) \cong 2 + 20 \log K$$

حيث تكون  $K$  السماحية السطحية المقيسة.

### 2.3 النتائج الرقمية

#### 1.2.3 المظاهر الطيفية

تستخدم المعادلة (7) من أجل إجراء حساب عامل البد خارج القناة  $OCR(\Delta f)$  كدالة تخص  $\Delta f$ . وسوف يتم النظر في هذا المثال في حالة دراسة:

الحالة 1: نظام يعمل بالتردد 25 kHz يتدخل في نظام يعمل بالتردد 12,5 kHz.

الحالة 2: نظام يعمل بالتردد 12,5 kHz يتدخل في نظام يعمل بالتردد 25 kHz.

تبين الافتراضات الرقمية من أجل الحالتين في الجدول 2 حين يعبر عن  $OCR(\Delta f)$  كدالة للفصل بالتردد  $\Delta f$  (kHz).

الجدول 2

#### نتائج $OCR$ (dB) من أجل التداخل بين نظمتين غير متماثلين

$OCR(\Delta f)$ : 2 (dB)	$OCR(\Delta f)$ : 1 (dB)	$\Delta f$ (kHz)
$\cong 0$	$\cong 0$	0
29	26,4	12,5
58,8	57,7	25
59	57,7	37,5

#### 2.2.3 المظاهر الفضائية

استناداً إلى المعلمات المفترضة في الجداول 1 و 2 وبافتراض توزيع سلم عادي لقدرة الإشارة المرغوبة المستقبلة، يبلغ عامل تنوعية المكان 17 dB ويبلغ 90% من تغطية النظام المتنقل البري 32 km. وتكون سوية قدرة المستقبل المرغوبة المقابلة:

$$P_d = P_{min} + L_{VF} = -128 \text{ dBW}$$

وبالتالي، تكون سوية التداخل المقبولة:  $P_d - \alpha = -146 \text{ dBW}$ .

إن مسافات الفصل المطلوبة  $D$  بين المطارات القاعدة من أجل الحالتين قيد الدراسة قد حسبت على أساس الإجراء المقدم في هذه الوثيقة. ويبين ملخص بهذه النتائج في الجدول 3.

## الجدول 3

مسافة الفصل المطلوبة،  $D$  (km)  
بالنسبة إلى الفصل بالتردد  $\Delta f$  (kHz)

$D$ (km) الحالة 1 والحالة 2 :	$\Delta f$ (kHz)
107,5	0
72,5	12,5
33	25
33	37,5

## 3.2.3 جوانب العزل التابعة لهامش الخبو

نحصل على العزل المطلوب  $L_I$  على شكل لوغاريتم عادي لهامش الخبو كما يرد في الجدول 4 باستعمال المعلمات المعطاة في الجدولين 1 و 2 والإجراء البديل المذكور في الفقرة 4.2.

## الجدول 4

العزل المطلوب  $L_I$  (dB) تبعاً لهامش الخبو باللوجاريتم العادي،  $N$  (dB)

الحالة 2		الحالة 1		$\Delta f$ (kHz)
$10 = N$	$3 = N$	$10 = N$	$3 = N$	
173,46	183,02	173,46	183,02	0
144,46	154,02	147,06	156,62	12,5
114,66	124,22	115,76	125,32	25
114,46	124,02	115,76	125,32	37,5

يلاحظ أنه كلما ازدادت القيمة  $N$  (هامش الخبو) كلما انخفض العزل.

## 4 قاعدة التردد/المسافة المنطبقة على التشكيل البياني

إضافة إلى التداخل في نفس القناة والقناة المجاورة، تتأثر الأنظمة المتنقلة البرية بتدخل التشكيل البياني من خلال منتجات هذا التشكيل. وفي حالة التشكيل البياني المستقبل من الدرجة الثالثة ذات إشارتين، وبما أن تشكيل منتج التشكيل البياني ينطوي على مرسلي محطة قاعدة، ترابط المسافات الدنيا المقبولة من مستقبل متأثر بالتدخل.

وأستناداً إلى الافتراض بأن كسب هوائي الاستقبال يساوي الخسارة الإجمالية للمستقبل، وأن القيمة المتوسطة لسوية الإشارة المطلوبة الدنيا لإنتاج نسبة إشارة إلى التداخل تساوي 12 dB تتضمن الضوضاء والتشوه (SINAD) بوجود الضوضاء تبلغ -dBW 145 و أن خسارة مسیر الفضاء الحر تستخدم وأن لكل المرسلات نفس القدرة e.i.r.p. تساوي 20 dBW تكون قاعدة التردد/المسافة من أجل النطاق MHz 470–410 قائمة من أجل التنبؤ بسمكيات قدرة التداخل عند المحطة المستقبلة المتأثرة بالتدخل في هذا النموذج:

$$(22) \quad P = 2P_N + P_F - 0.57 - 60 \log(\delta_f)$$

حيث:

$$\text{سوية قدرة التداخل الناتجة عن المستقبل المتأثر بالتدخل (dBW)} : P$$

$$\text{القدرة المستقبلة (dBW) من المرسل الذي يكون تردد الأقرب إلى تردد المستقبل المتأثر بالتدخل} : P_N$$

$$\text{القدرة المستقبلة (dBW) من المرسل الذي يكون تردد الأبعد من تردد المستقبل المتأثر بالتدخل} : P_F$$

$$\text{فصل التردد بين ترددات المرسل البعيد والمرسل القريب (MHz)} : \delta f$$

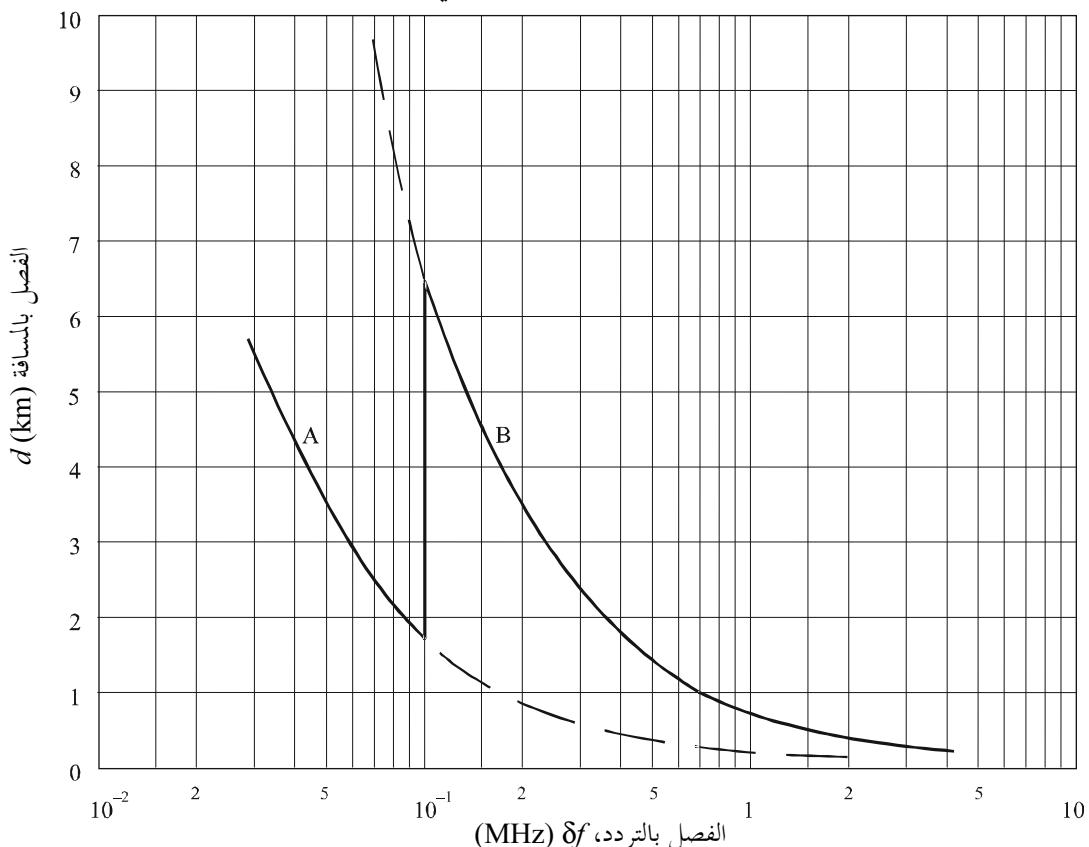
وباستخدام تردد موحة حاملة يساوي 460 MHz، يظهر التشكيل البياني من الدرجة الثالثة ذات إشارتين في حال:

$$(23) \quad d \cdot \delta f \leq 0.17$$

حيث تمثل  $d$  المسافة بين محطة متواجدة من محطة مفترضة. وقد افترض هامش حماية يبلغ 6 dB بين سوية القدرة المتداخلة وسوية القدرة الدنيا. ويمكن أن تتوفّر المعلومات المفيدة في التوصيّة ITU-R SM.1134 إلى إمكانية أن تكون محطة ما معنية كمحطة مستقبلة متعرّضة للتداخل، أي مرسل بعيد أو مرسل قریب في منتج التشكيل البياني، يجب عندها أن يستخدم المنحني B مع المنحني A عند إقامة قاعد التردد/المسافة المبينة في الشكل 1. وتقابل المساحة فوق المنحني حالات التداخل المسموحة في حين تقابل تلك التي تكون تحت هذه المساحة حالات التداخل الممكّن.

الشكل 1

### قاعدة التردد/المسافة من أجل تحليل تداخل التشكيل البياني لمستقبل من الدرجة الثالثة ذات إشارتين



منحني انتقاء التشكيل البياني  
 المنحني A:  $d = \delta f$   
 المنحني B:  $d = 2\delta f$

## 5 الاستنتاجات

من أجل تحصيص تردد لمحطة جديدة المقترحة لا بد من تقييم التداخل في نفس القناة وفي القناة المجاورة أولاً باستخدام قواعد التردد/المسافة المناسبة. وبعد تلبية هذه القواعد، يتم النظر في المحطات المتواجدة التي من الممكن أن تكون معنية بتدخل التشكيل البياني مع المحطة المقترحة استناداً إلى قاعدة التردد/المسافة للتشكيل البياني. ويمكن أن يتبع ذلك تحليل مفصل في حال عدم تلبية هذه القواعد. ولا بد من الإشارة إلى أن التحاليل الواردة في هذه التوصية لا تعتبر عوائق اصطناعية أو طبيعية.

---